

ELETTRONICA

NUOVA

Anno 10° - n. 56-57

RIVISTA MENSILE

Sped. Abb. Post. Gr. 4°/70

**bloccate la TELESELEZIONE
del vostro telefono**

**un ENCODER per
trasmettere
in STEREO**



**UN FREQUENZIMETRO DIGITALE
A SETTE CIFRE DISPLAY**

**INDICATORE di livello STEREO
con integrati UAA.180**

ABRUZZO	67100 L'AQUILA	C.E.B. - Viale Don Bosco, 10 Tel. 0862/62397
	66100 CHIETI	RTC di GIAMMETTA - Via G. Tabassi, 8 Tel. 0871/64891
	66034 LANCIANO (CH)	Ditta E. DI BIASE - Viale Cappuccini, 201 Tel. 0872/39567
	65100 PESCARA	Ditta FERRI - Via Tiburtina, 89 Tel. 085/52441
	65016 PESCARA	C.R.D. ELETTRONICA di Grisante Angelo - Via S. Paolo, 8 - Montesilvano
	64100 TERAMO	ELETTRONICA TE.RA.MO - P.za Martiri Pennesi, 4 Tel. 0861/322245
BASILICATA	66054 VASTO (CH)	ELETTRONICA DEVICES - Via Madonna dei 7 Dolori Tel. 0873/56467
	85100 POTENZA	TELE.TI.L. di TILIO - Via F. Torroca, 88 Tel. 0971/25812
CALABRIA	88100 CATANZARO	MICRO ELETTRONICA s.r.l. - C.so Mazzini, 297 Tel. 0961/41800
	87100 COSENZA	ELETTRONICA LOMBARDI - Via Roma, 48-50 Tel. 0984/75273
	89015 PALMI (RC)	ELECTRONIC SUD di Basile - Via G. Oberdan, 9 Tel. 0966/23905
	87055 S. GIOVANNI IN FIORE (CS)	SPADAFORA SALVATORE - Via S. Francesco d'Assisi, 201 Tel. 0984/992249
	88018 VIBO VALENTIA	Ditta ELETTROCHOSE - Via Roma, 20/22 - Porto Salvo
		Ditta F. SAVARESE - Via Roma, 58 Tel. 081/8903518
CAMPANIA	84091 BATTIPAGLIA (SA)	Ditta N. MADAIO - Via P. Baratta, 171 Tel. 0828/26739
	82100 BENEVENTO	P.M. ELETTRONICA s.d.f. - Via Nicola Sala, 3 Tel. 0824/29036
	81100 CASERTA	SOCIETÀ MEA - Via Roma, 67 Tel. 0823/441956
	81024 MADDALONI (CE)	Ditta MEA - Via Napoli, 69
	80100 NAPOLI	Ditta ABBATE ANTONIO - Via S. Cosmo Nolana, 121 Tel. 081/333552
	80128 NAPOLI (VOMERO)	T. LAMPITELLI - Via Acitillo, 69/71 Tel. 081/657365
	84014 NOCERA INFERIORE (SA)	Ditta PETROSINO - Via Nuova Olivella, 63 Tel. 081/921180
	80055 PORTICI (NA)	Ditta ELLEGI - Via Tiziano, 41 Tel. 081/472488
	84100 SALERNO	ELETTRONICA HOBBY - Via L. Cacciatore, 56 Tel. 089/394901
	84018 SCAFATI (SA)	Ditta IULIANO ANTONINO - C.so Nazionale, 170 Tel. 081/8637106
EMILIA ROMAGNA	40100 BOLOGNA	C.R.E. - Via Cracovia, 19/A Tel. 051/461109
	48015 CERVIA (RA)	FONTANA GUALTIERO - Via Borgo Cavour, 1 Tel. 0544/71623
	44100 FERRARA	EDI ELETTRONICA - Via Giuseppe Stefani, 38 Tel. 0532/902119
	43036 FIDENZA (PR)	Ditta KIT Matic - Via XXV Aprile, 2 Tel. 0524/4357
	47100 FORLÌ	RADIOFORNITURE ROMAGNOLE - Via F. Orsini, 41 Tel. 0543/33211
	48022 LUGO (RA)	Ditta TAMPIERI - Via Cardinal Bertazzoli, 89 Tel. 0545/25619
	41100 MODENA	MARTINELLI MARCO & C. - Via Rainusso, 60 Tel. 059/330536
	29100 PIACENZA	ELETTROMECCANICA M & M - Via Scalabrini, 50 Tel. 0523/25241
	48100 RAVENNA	I.T.C. - Via Montelungo, 8 Tel. 0544/23634
	42100 REGGIO EMILIA	Ditta B.M.P. - Via Porta Brennone Tel. 0522/46353
FRIULI VENEZIA GIULIA	47037 RIMINI (FO)	LAB. BEZZI ENZO - Via Lucio Lando, 21 - Tel. 0541/52357
	43017 SANSECONDO (PR)	Ditta ZANNI - Via Marconi, 19 Tel. 0521/872512
	34170 GORIZIA	Ditta MANERA - Via Oberdan, 1 Tel. 0481/83564
	33053 LAVISANA (UD)	IL PUNTO ELETTRONICO - Via Vendramin, 190 Tel. 0431/510791
	33170 PORDENONE	EMPORIO ELETTRONICO - Via Molinari, 53 Tel. 0434/35402
	33170 PORDENONE	HOBBY ELETTRONICA - Viale S. Caboto, 24 Tel. 0434/29234
	34100 TRIESTE	N.E.T./C.G.S. - Via Madonna del Mare, 7 Tel. 040/772332
	33100 UDINE	TOMASINI - Via dei Torriani, 11 Tel. 0432/204362
		D'AMICO MARIO - Via Borgo Garibaldi, 286
		PUCCI MARZIANO - Via A. Gramsci, 25
LAZIO	00041 ALBANO (Roma)	ELETTRONICA DI ROLLO - Via Virgilio, 81/C Tel. 0776/49073
	00042 ANZIO (Roma)	ALBERTI - Via G. Spontini, 23
	03043 CASSINO (FR)	Ditta IPPOLITI FABIO - C.so Filippo Turati, 124
	00043 CIAMPINO (Roma)	GALLI GIOVANNI - C.so Del Popolo, 13 Tel. 06/945319
	00034 COLLEFERRO (FR)	AMBROSINI CARLO - Via C. Del Greco, 63-67 Tel. 06/5614887
	00046 GROTTAFERRATA (Roma)	Ditta C.E.C.A.R. - Via Ancona, 20 Tel. 06/9314571
	00050 OSTIA (Roma)	BECCHETTI ANNA MARIA - Via Delle Acque, 8/D Tel. 0746/45017
	00040 PAVONA (ALBANO LAZIALE)	G.R. ELETTRONICA - Via Val Sillaro, 38 Tel. 06/8104753
	02100 RIETI	G.R. ELETTRONICA - Via della Giuliana, 107 Tel. 06/319493
	00141 ROMA	G.R. ELETTRONICA - Via Simone Mosca, 60 (Torrevecchia) Tel. 3381721
LIGURIA	00158 ROMA	KIT HOUSE di FABRIZI - Viale Gussone, 54-56 Tel. 06/2589158
	00171 ROMA	Ditta PANTALEONI ALBO - Via Renzo De Ceri, 126 Tel. 06/272902
	00195 ROMA	Ditta CO.EL - Via Cesare Pavese, 449 Tel. 06/5014224
	00100 ROMA	C.P. ELETTRONICA - Via Appia, 279 Tel. 0771/632546
	04028 SCAURI (LT)	Ditta PANTANO UGO - Viale San Domenico, 8 Tel. 0776/831633
	03039 SORA (FR)	ART di VITTORI BRUNO - Via B. Buozzi, 25 Tel. 0761/32758
	01100 VITERBO	MICRO-KIT - C.so Torino, 47 Rosso Tel. 010/561806
		S.B.I. - Via XXV Aprile, 122 Tel. 0183/24988
		ANTEI - Viale Italia, 481 Tel. 0187/502359
		SAROLDI ELETTRONICA - Via Milano, 54R Tel. 019/26571
LOMBARDIA	16129 GENOVA	Ditta C. & D ELETTRONICA s.r.l. - Via Suardi, 67 Tel. 035/249026
	18100 IMPERIA	FOTOTECNICA COVATTI - Via X Giornate, 4 Tel. 030/48518
	19100 LA SPEZIA	NUOVA ELETTRONICA - Via Gioberti, 5/A Tel. 0363/62123
	17100 SAVONA	ELECTRONICS CENTER COMPUTER - Via Ferrini, 6 Tel. 0362/520728
	24100 BERGAMO	Ditta C.K.E. - Via Ferri, 1 Tel. 02/6174981
	25100 BRESCIA	TELCO - Piazza Marconi, 2/A Tel. 0372/31544
	20062 CASSANO D'ADDA (MI)	CIEMME - Via dell'Isola, 3 Tel. 0341/369232
	20031 CESANO MADERNO (MI)	C.S.E. di LO FURNO - Via Tolstoi, 14 Tel. 02/9965889
	20092 CINISELLO BALSAMO (MI)	C.D.E. - Via Nazario Sauro, 33/A Tel. 0376/364592
	26100 CREMONA	AMBROSIANA Elett. - Via Cuzzi, 4 Tel. 02/361232
MARCHE	22053 LECCO (CO)	Ditta CEA - Via Scalabrini, 6 Tel. 02/4227814
	20051 LIMBIATE (MI)	ESG - C.so S. Gottardo, 37 Tel. 02/8373679
	46100 MANTOVA	REO ELETTRONICA - Via Briosco, 7 Tel. 0382/473973
	20155 MILANO	COMMERCIALE ELETTRONICA - Via Credaro, 14 Tel. 0342/217070
	20146 MILANO	ELETTRONICA RICCI - Via Parenzo, 2 Tel. 0332/281450
	20100 MILANO	GULMINI REMO - Via S. Giovanni, 18 Tel. 0381/84603
	27100 PAVIA	Ditta SAMO - Via Rota, 30 Tel. 039/664617
	23100 SONDRIO	Ditta ELECTRONIC SERVICE - C.so Amendola, 63 Tel. 071/32678
	21100 VARESE	Ditta CREAT - Via Barilatti, 23 Tel. 071/85806
	27029 VIGEVANO (PV)	Ditta N.B.P. - Via Don Bosco, 13 Tel. 0733/72440
MARCHE	20040 VIMERCATE (MI)	ELETTRONICA FANO - Via A. Costa, 11 Tel. 0721/87024
	60100 ANCONA	FABER ELETTRONICA di S. Solazzi - Via Dante, 6 Tel. 0732/22409
	60100 ANCONA	
MARCHE	62012 CIVITANOVA MARCHE (MC)	
	61032 FANO (PS)	
	60044 FABRIANO (AN)	

Direzione Editoriale
NUOVA ELETTRONICA
 Via Cracovia 19 - BOLOGNA
 Telefono (051) 46 11 09

Stabilimento Stampa
 coop officine grafiche firenze
 viale dei mille, 90 - firenze
 tel. 587144 - 576150 - 588105

Distribuzione Italia
PARRINI e C. s.r.l.
 Roma - Piazza Indipendenza
 11/B - Tel. 4992
 Milano - Via delle Termopoli,
 6-8 - Tel. 28.96.471

Direttore Generale
 Montuschi Giuseppe

Direttore Responsabile
 Morelli Sergio

Autorizzazione
 Trib. Civile di Bologna
 n. 4007 del 19.5.69

RIVISTA MENSILE

N. 56-57 - 1978

ANNO X - DICEMBRE - GENNAIO

COLLABORAZIONE

Alla rivista Nuova Elettronica possono collaborare tutti i lettori. Gli articoli tecnici riguardanti progetti realizzati dovranno essere accompagnati possibilmente con foto in bianco e nero (formato cartolina) e di un disegno (anche a matita) dello schema elettrico. L'articolo verrà pubblicato sotto la responsabilità dell'autore, e pertanto egli si dovrà impegnare a rispondere ai quesiti di quei lettori che realizzato il progetto, non sono riusciti ad ottenere i risultati descritti.

Gli articoli verranno ricompensati a pubblicazione avvenuta. Fotografie, disegni ed articoli, anche se non pubblicati non verranno restituiti.

È VIETATO

I circuiti descritti su questa Rivista, sono in parte soggetti a brevetto, quindi pur essendo permessa la realizzazione di quanto pubblicato per uso dilettantistico, ne è proibita la realizzazione a carattere commerciale ed industriale.

Tutti i diritti di riproduzione o traduzioni totali o parziali degli articoli pubblicati, dei disegni, foto ecc., sono riservati a termini di Legge per tutti i Paesi. La pubblicazione su altre riviste può essere accordata soltanto dietro autorizzazione scritta dalla Direzione di Nuova Elettronica.

NUOVA ELETTRONICA

Italia 12 numeri L. 20.000
 Estero 12 numeri L. 30.000

Numero singolo L. 2.000
 Arretrati L. 2.000



SOMMARIO

BLOCCATE la TELESELEZIONE del vostro TELEFONO	2
INDICATORE di accordo per LX193 SINTO-FM	12
ENCODER per trasmettere in STEREO	18
Per impiegare un ENCODER nel nostro trasmettitore in FM per radio LIBERE	46
FREQUENZIMETRO DIGITALE A 7 CIFRE	50
INDICATORE di livello STEREO con UAA.180	70
DA un OSCILLOSCOPIO mono un QUATTRO TRACCIE	78
UN alimentatore per INTEGRATI TTL	94
MODERNE luci PSICHEDELICHE	102
QUESTI indecifrabili DIODI ZENER	114
ERRATA CORRIGE per i numeri 52-53 - 54-55	122
Listino Prezzi dei KITS e circuiti stampati	123

Associato all'USPI
 (Unione stampa
 periodica italiana)



Accade sempre, al ricevimento della bolletta telefonica, che la somma da pagare risulti superiore ad ogni nostra più pessimistica previsione ed in tali circostanze quasi sempre si esclama: «ma come è possibile dover pagare tanto se il telefono lo uso così poco?»

In effetti questa affermazione può anche essere veritiera, però come si fa a controllare quante telefonate hanno fatto gli estranei a nostra insaputa in teleselezione?

Questo non lo si può sapere e in genere lo si impara solo quando arriva la famigerata «bolletta».

Per esempio, quante volte vi sarà capitato in un bar o in un negozio di sentire un cliente chiedere con gentilezza al proprietario «per favore posso fare una telefonata in città?» poi, ricevuta conferma, constatare che il **primo numero** impostato era uno 0, cioè che il cliente in realtà effettuava una **telefonata interurbana** la quale si prolungava oltretutto per minuti e minuti.

E in ufficio, in vostra assenza, quante volte gli impiegati telefonano ai parenti, all'amico o alla ragazza che abita in un'altra città?

Lo stesso discorso vale anche per i bar e i negozi: infatti installando il nostro accessorio tutti i «furbi» che vi chiederanno di fare una telefonata a casa, poi di nascosto tenteranno di chiamare Palermo o Milano, verranno automaticamente «gabbati» e voi risparmierete sulla bolletta telefonica.

Inutile aggiungere che se una volta sarete voi a dover effettuare un'interurbana, per avere via libera non dovrete far altro che disinserire per un attimo questo circuito tramite l'apposito deviatore per poi reinserirlo a telefonata eseguita.

SCHEMA ELETTRICO

Prima di procedere alla descrizione dello schema elettrico, crediamo sia opportuno rispondere a una domanda che senz'altro il lettore si sarà posto e cioè se per installare il nostro circuito è necessario manomettere il proprio apparecchio telefonico e se l'installazione stessa risulta difficile da eseguire.

Ebbene dissolviamo subito questo interroga-

BLOCCATE la TELESELEZIONE

Questo voi lo imparate solo quando è già troppo tardi, cioè quando è ora di pagare.

Anche in casa vostra, in forma più blanda, c'è sempre il vicino che approfitta del vostro telefono ed al quale voi, se vi preme mantenere dei buoni rapporti, non potete assolutamente dire di no.

In questi casi, installando l'accessorio che vi proponiamo, voi potrete sempre fare il cosiddetto «indiano» salvandovi la faccia, cioè potrete lasciare a disposizione il telefono per il vicino e questi potrà effettuare tutte le telefonate che vuole nell'ambito della città però se una volta, approfittando del fatto che voi siete in cucina e non lo vedete, tentasse di comporre il prefisso per una telefonata interurbana, il telefono **non lo accetterà** ed in tal caso, lo stesso vicino, si guarderà bene dal chiedervi come mai questo accade (altrimenti si smaschererebbe da solo) e ringraziando si rivolgerà a qualcun altro più compiacente.

tivo anticipandovi che il telefono non si tocca e che l'inserimento è semplice quanto infilare una spina in una presa luce.

Infatti, come vedesi in fig. 1, sarà sufficiente interrompere i due fili che arrivano al nostro telefono dalla «centrale» e collegarli quindi ai due terminali d'ingresso dell'antiteleselezione, poi collegare i due fili rimasti attaccati al telefono alla presa d'uscita sempre di questo circuito (vedi fig. 1), quindi riteniamo che nulla vi sia di più facile al mondo.

A questo punto possiamo occuparci dello schema elettrico visibile in fig. 4 relativo appunto al nostro circuito di antiteleselezione.

Osservando tale schema noteremo immediatamente che i due fili della linea telefonica che provengono dalla centrale fanno capo al ponte raddrizzatore RS1 il quale nel nostro circuito svolge esclusivamente una funzione protettiva.

Infatti i due fili della linea telefonica presentano una polarità positiva e l'altro negativa per-

Installando questo accessorio sul vostro telefono, nessuno senza il vostro permesso potrà più effettuare telefonate interurbane e questo, se avete un bar, un negozio o un ufficio, significherà per voi risparmiare ogni trimestre cifre non indifferenti.



del vostro **TELEFONO**

tanto ammesso che ci si sbaglia nel collegarli sulle boccole «entrata», provvederà il ponte raddrizzatore a ristabilire la giusta polarità senza pericolo di provocare dei cortocircuiti.

Quando noi alzeremo la cornetta per formare un numero attraverso il disco combinatore, gli impulsi corrispondenti a ciascun numero, passando attraverso tale ponte, raggiungeranno il diodo emettitore contenuto all'interno del fotoaccoppiatore OC1 il quale da parte sua, in corrispondenza ad ogni impulso si illuminerà.

L'impiego di un fotoaccoppiatore si è reso necessario per poter isolare elettricamente la linea telefonica dal nostro circuito.

I due diodi zener DZ1 e DZ2 (quest'ultimo congiunto alla resistenza R1) serviranno invece per proteggere il fotodiodo da qualsiasi sovratensione eventualmente presente sulla linea telefonica.

Il fototransistor presente all'interno di OC1 da parte sua, entrando in conduzione ogniqualvolta il diodo emettitore si illumina, ci ripresenterà sul proprio collettore (piedino 5 di OC1) la stessa serie di impulsi che si hanno in ingresso però invertiti di polarità.

Questo segnale tuttavia può presentare anche degli impulsi spurii che potrebbero alterare il perfetto funzionamento del circuito, pertanto è necessario «pulirlo» (vedi fig. 3) ed a questo provvede il trigger di Schmitt realizzato con i quattro NOR presenti all'interno dell'integrato CD.4001, cioè con i quattro NOR indicati sullo schema elettrico con le sigle 1A-1B-1C-1D.

Questo trigger C/MOS lo si ottiene polarizzando il terminale d'entrata n. 12 del NOR 1A con una tensione di circa 3,6 volt ottenuta mediante il partitore resistivo costituito da R3 e R4, cioè con una tensione che per un integrato

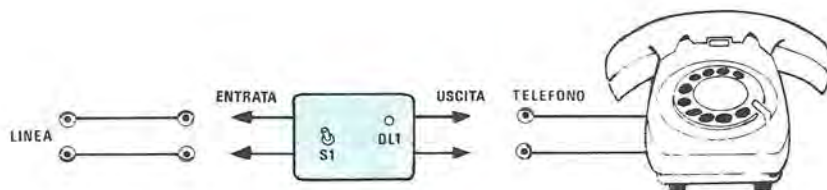


Fig. 1 Per dotare il vostro telefono dell'antiselezione, sarà sufficiente collegare i due fili della linea sui terminali «entrata» del nostro circuito e collegare quelli che provengono dall'apparecchio telefonico sui terminali «uscita». Non è necessario rispettare la polarità dei due fili.

C/MOS equivale ancora ad uno stato logico 0 però è molto prossima alla soglia di commutazione, e collegando quindi l'uscita dello stesso NOR all'ingresso di un flip-flop SET/RESET realizzato con i NOR 1C e 1B.

Il NOR 1D che troviamo applicato in uscita al flip-flop servirà infine da stadio amplificatore per ottenere degli impulsi ben squadrati e dotati di fronti di salita e di discesa estremamente ripidi.

A questo punto inizia il vero e proprio circuito di antiteleselezione, vale a dire quel circuito in grado di riconoscere se il primo numero da noi formato sul disco combinatore è uno 0 e nello stesso tempo in grado di ignorare eventuali altri 0 che potrebbero essere inclusi in un qualsiasi numero telefonico.

Cioè se noi componessimo ad esempio il nu-

mero 051-02-0184 il circuito interverrà interrompendo immediatamente la linea, mentre se componessimo il numero 40.018 oppure 35.00.29, il circuito ignorerà tutti gli zeri che pur sono compresi in questi numeri.

Dobbiamo qui precisare che ogniquale volta noi componiamo un numero, sulla linea viene inviato un numero di impulsi pari appunto al numero formato, così il numero 1 ci darà 1 impulso, il numero 2 due impulsi, il 3 tre impulsi e così via.

Il numero 0 invece si differenzia, se così si può dire, dagli altri per il fatto che ogniquale volta noi lo impostiamo, sulla linea vengono inviati **10 impulsi**.

Ognuno di questi impulsi ha una durata fissa di 40 millisecondi e tra un impulso ed il successivo vi è una pausa di 60 millisecondi, per-

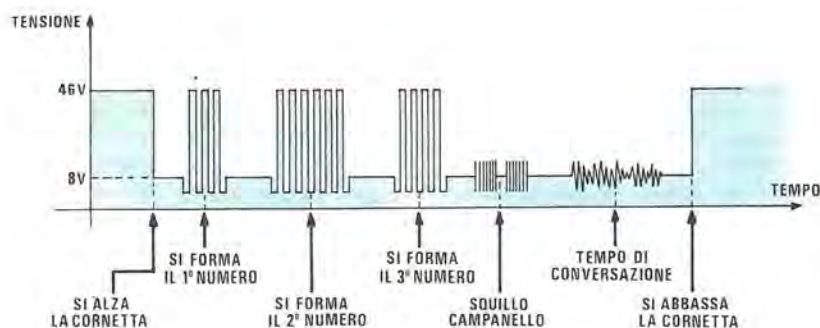


Fig. 2 Quando alziamo la cornetta nel nostro telefono, la tensione di linea da 46-48 volt circa, scende ad un valore di 8 volt. Ogni numero che formiamo otteniamo degli impulsi con un'ampiezza massima di 46-48 volt come vedesi in disegno. La tensione sfruttata per la conversazione si aggira normalmente sugli 8-15 volt.

tanto noi il numero 4 (tanto per fare un esempio) lo possiamo riconoscere sia contando gli impulsi, sia misurando la durata complessiva del treno d'impulsi, che nel nostro caso sarebbe:

$$(40 + 60) \times 4 = 400 \text{ millisecondi circa.}$$

Se invece il numero impostato fosse il 9, la durata del treno d'impulsi ad esso relativo sarebbe:

$$(40 + 60) \times 9 = 900 \text{ millisecondi}$$

neamente agli ingressi di 3 integrati, vale a dire di IC2A-IC3 e del NOR 4A contenuto in IC4.

Il primo di questi integrati (IC2A) è un **monostabile** il quale ogni volta che la tensione sul piedino 5 si porta da 9 volt a 0 volt (cioè per ogni impulso «in discesa» che si presenta al suo ingresso) è in grado di fornire in uscita (piedino 6) un impulso positivo di durata rigorosamente costante pari a circa 120 millisecondi.

Ricordiamo a puro titolo di cronaca che la durata degli impulsi in uscita viene determinata

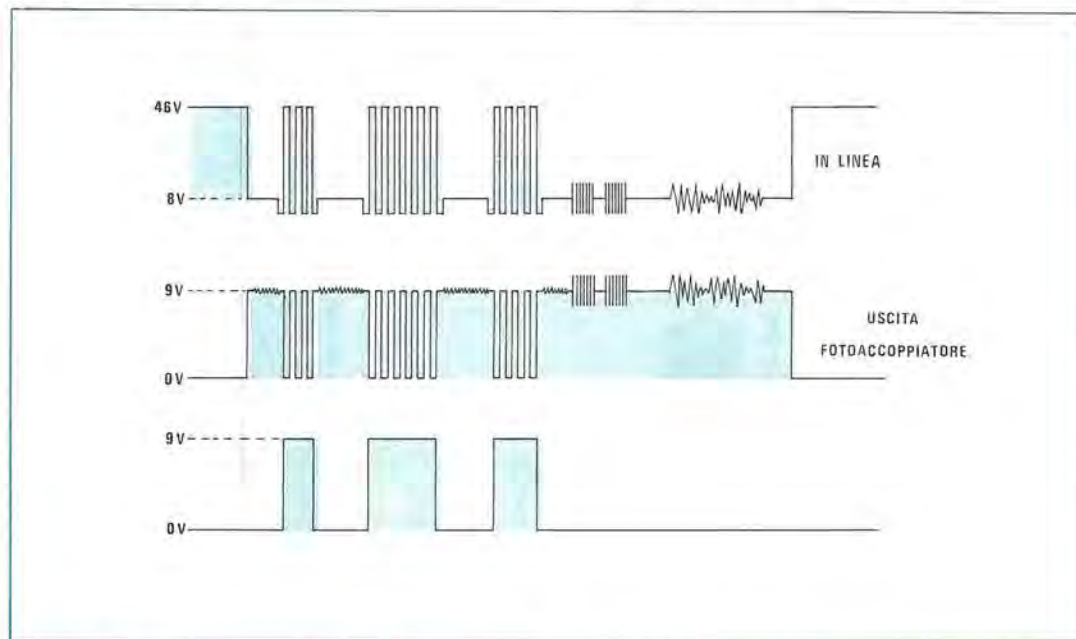


Fig. 3 Gli impulsi relativi al numero che programiamo li ritroviamo sul collettore del fototransistor invertiti di polarità e con una ampiezza ridotta a soli 9 volt. Poiché assieme agli impulsi numerici il fotoaccoppiatore rileva anche le frequenze foniche e altre spurie, gli integrati che seguono provvedono ad ottenere un segnale pulito come vedesi in basso.

Da notare che gli impulsi che noi abbiamo disponibili sul piedino 4 del NOR 1D sono degli impulsi «in discesa» cioè la tensione presente su questo piedino risulta essere normalmente di circa 9 volt (quando la cornetta del telefono è alzata) ed in corrispondenza ad ogni impulso la tensione scende a 0 volt per un periodo di 40 millisecondi.

Questi impulsi vengono applicati contempora-

dai valori di resistenza e capacità applicati sul piedino 2, vale a dire da R5 a C1, cioè se noi aumentassimo il valore di R5 e C1 otterremmo degli impulsi aventi una durata maggiore, mentre se diminuissimo questi valori otterremmo degli impulsi aventi una durata più breve.

Ricordiamo inoltre che questo tipo di monostabile è completamente retriggerabile, cioè ogni impulso che arriva in ingresso annulla in pratica il precedente.

Spieghiamoci meglio.

Supponiamo di applicare sull'ingresso (piedino 5) una serie di 10 impulsi distanziati fra di loro di 100 millisecondi mentre sappiamo che la durata di un impulso in uscita (piedino 6) è sempre di 120 millisecondi.

Ebbene al primo impulso applicato in ingresso l'uscita, su cui era presente una tensione nulla (stato logico 0), si porterà ad un livello

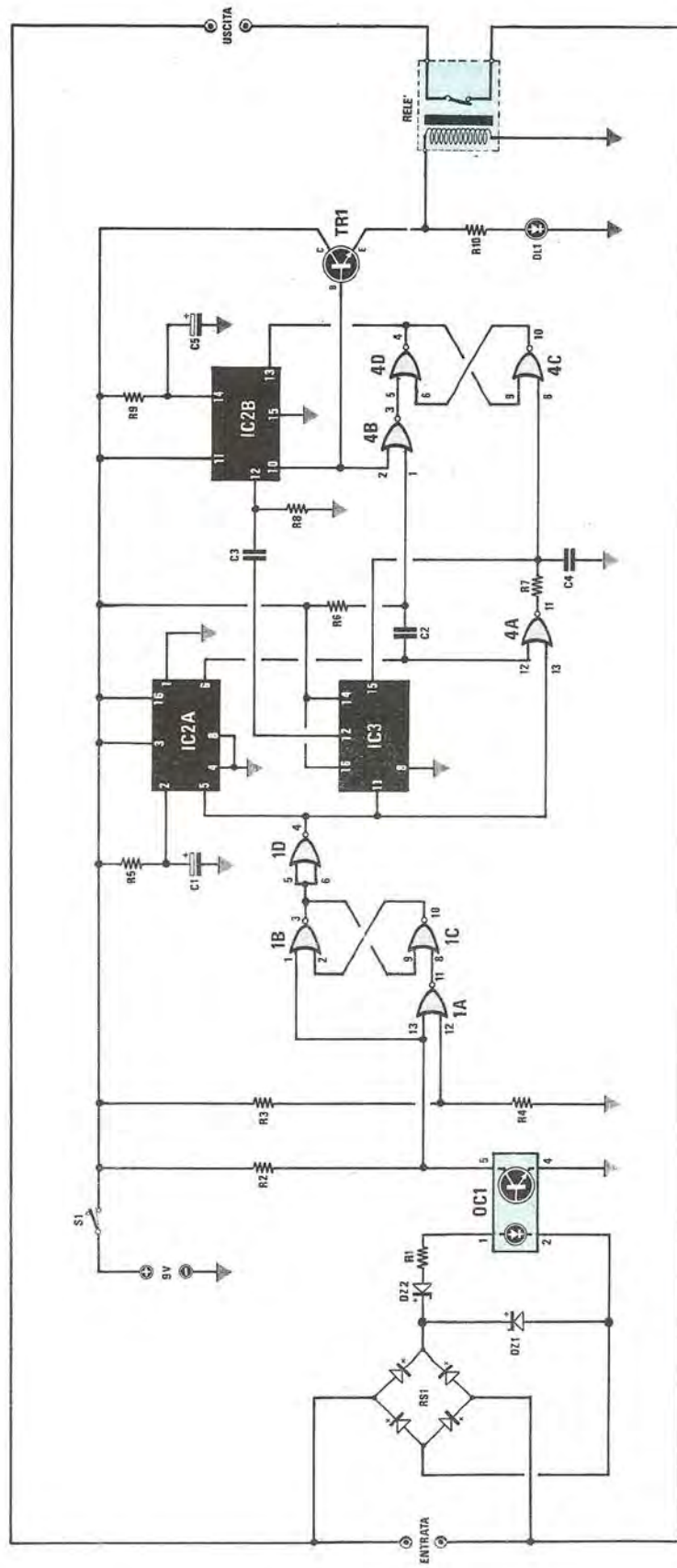


Fig. 4 Schema elettrico dell'antitesezione. Gli integrati necessari per questa realizzazione sono quattro IC1 (vedi i quattro nor 1A-1B-1C-1D) IC2 (che troviamo diviso in due parti IC2A-IC2B) e IC4 scomposti nei quattro nor visibile in basso a destra con le sigle 4A-4B-4C-4D.

C5 = 33 mF 15 volt tantalfo
 TR1 = transistor NPN tipo BC207 B
 IC1 = integrato tipo CD.4001
 IC2 = integrato tipo CD.4528
 IC3 = integrato tipo CD.4017
 IC4 = integrato tipo CD.4001
 OC1 = fotoaccoppiatore tipo FCD810-FCD820
 RS1 = ponte raddrizzatore 100 volt 1 ampere
 DZ1 = diodo zener 75-100 volt 1 watt
 DZ2 = diodo zener 10 volt 1/2 watt
 DL1 = diodo led
 RELE = reed-relè CSTS A 010 22
 S1 = deviatore a levetta

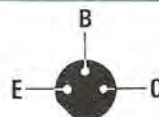
R1 = 10.000 ohm 1/4 watt
 R2 = 33.000 ohm 1/4 watt
 R3 = 120.000 ohm 1/4 watt
 R4 = 82.000 ohm 1/4 watt
 R5 = 680.000 ohm 1/4 watt
 R6 = 33.000 ohm 1/4 watt
 R7 = 100.000 ohm 1/4 watt
 R8 = 8.200 ohm 1/4 watt
 R9 = 150.000 ohm 1/4 watt
 R10 = 680 ohm 1/4 watt
 C1 = 1 mF 15 volt tantalfo
 C2 = 100.000 pF poliestere
 C3 = 100.000 pF poliestere
 C4 = 10.000 pF poliestere



CD4001



F4017 - F4528



BC207



FCD 820

Fig. 5 Terminali degli integrati e del fotoaccoppiatore impiegati in questo progetto. Da notare che per gli integrati C.MOS le lettere precedenti al numero non hanno alcun significato, quindi CD.4001 - F.4001 - TP.4001 sono gli stessi integrati. Solo la Motorola usa aggiungere un 1 davanti alla sigla significativa, quindi M.14001 equivale a 4001.

alto (cioè a 9 volt) e vi resterà per 120 millisecondi.

Nel nostro esempio però, dopo 100 millisecondi, cioè quando l'uscita è ancora a 9 volt, arriva un nuovo impulso in ingresso: un monostabile normale ignorerebbe questo impulso e continuerebbe il suo ciclo per i 20 millisecondi che restano ($120 - 100 = 20$ millisecondi) per poi riportare l'uscita a 0.

Il nostro monostabile invece, essendo retrigenerabile, si comporta in maniera esattamente opposta, cioè quando arriva il secondo impulso esso si « dimentica » automaticamente del primo e mantiene l'uscita ad un livello alto per altri 120 millisecondi.

Al terzo impulso accade esattamente la stessa cosa, cioè il monostabile si dimentica del secondo e tiene l'uscita ad un livello alto per altri 120 millisecondi, e così dicasi pure per il quarto, il quinto, il sesto, il settimo, l'ottavo, il nono e il decimo impulso.

Dopo il decimo però non abbiamo più nessun altro impulso in ingresso pertanto trascorsi 120 millisecondi dall'arrivo di questo impulso,

l'uscita del monostabile tornerà a portarsi in uno stato logico 0.

Abbiamo fatto l'esempio con 10 impulsi intervallati ciascuno di 100 millisecondi perché questa è appunto la condizione che si verifica quando chi effettua la telefonata compone il numero 0, cioè quel numero che se viene impostato per primo significa automaticamente « telefonata interurbana ».

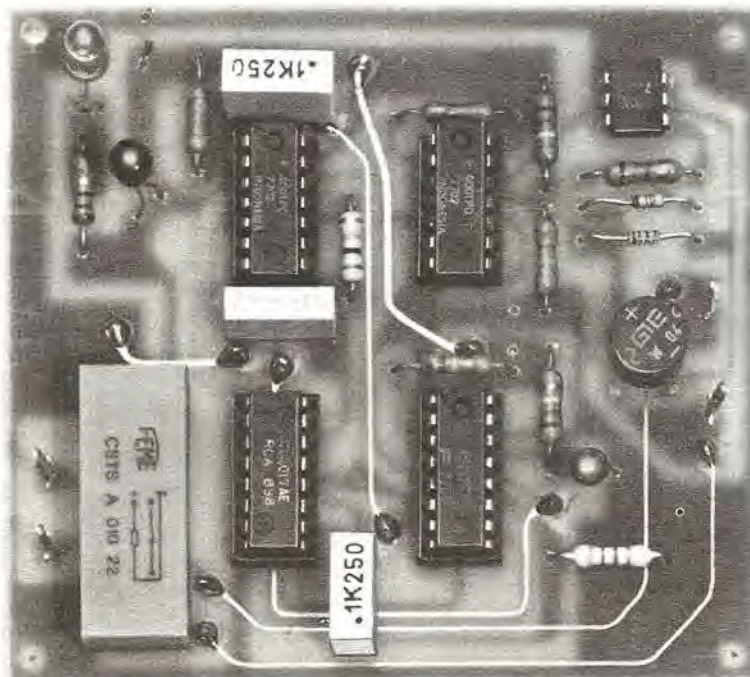
Pertanto ogni volta che noi comporremo il numero 0 l'uscita del monostabile IC2A si porterà ad un livello alto per:

$$9 \times 100 + 120 = 1.020 \text{ millisecondi}$$

cioè per 1,02 secondi.

Contemporaneamente gli impulsi corrispondenti al numero impostato pilotano l'ingresso 13 di IC3, un contatore-divisore X10 di tipo 4017, la cui uscita (piedino 12) pilota a sua volta un secondo monostabile (IC2B) sempre contenuto all'interno dell'integrato 4528.

In pratica quando IC3 conta 10 impulsi in ingresso (cioè quando si imposta sul disco com-



In questa foto potrete vedere come si presenta l'antiselezione una volta che risulta montato sul circuito stampato da noi fornito.

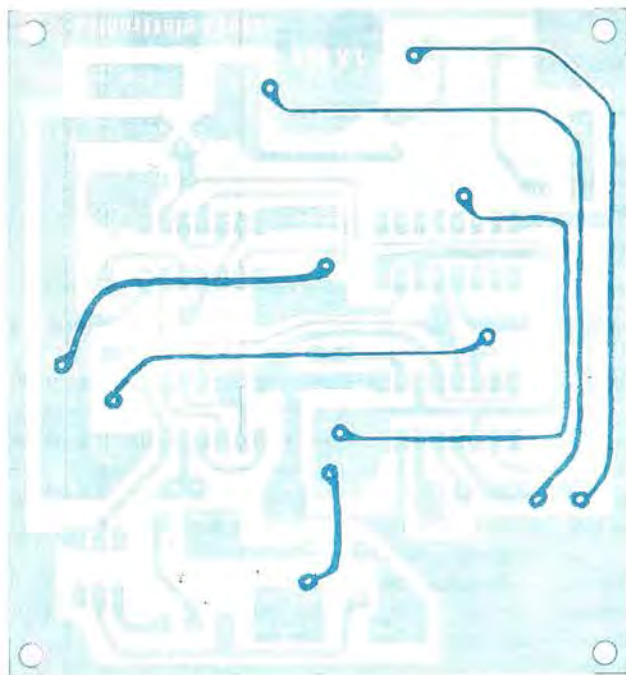


Fig. 6 Di lato il circuito stampato a doppia faccia siglato LX.271 riprodotto a grandezza naturale necessario per la realizzazione di questo progetto.

NOTA - Se si usa come fotocaccoppiatore un FCD.810 la resistenza R1 dovrà risultare da 10.000 ohm, se invece si impiega un FCD.820 tale resistenza dovrà invece risultare da 22.000 ohm.

Se ricevendo una chiamata il telefono fa un solo trillo poi si blocca, occorre utilizzare per DZ1 due diodi zener in serie da 75 volt.

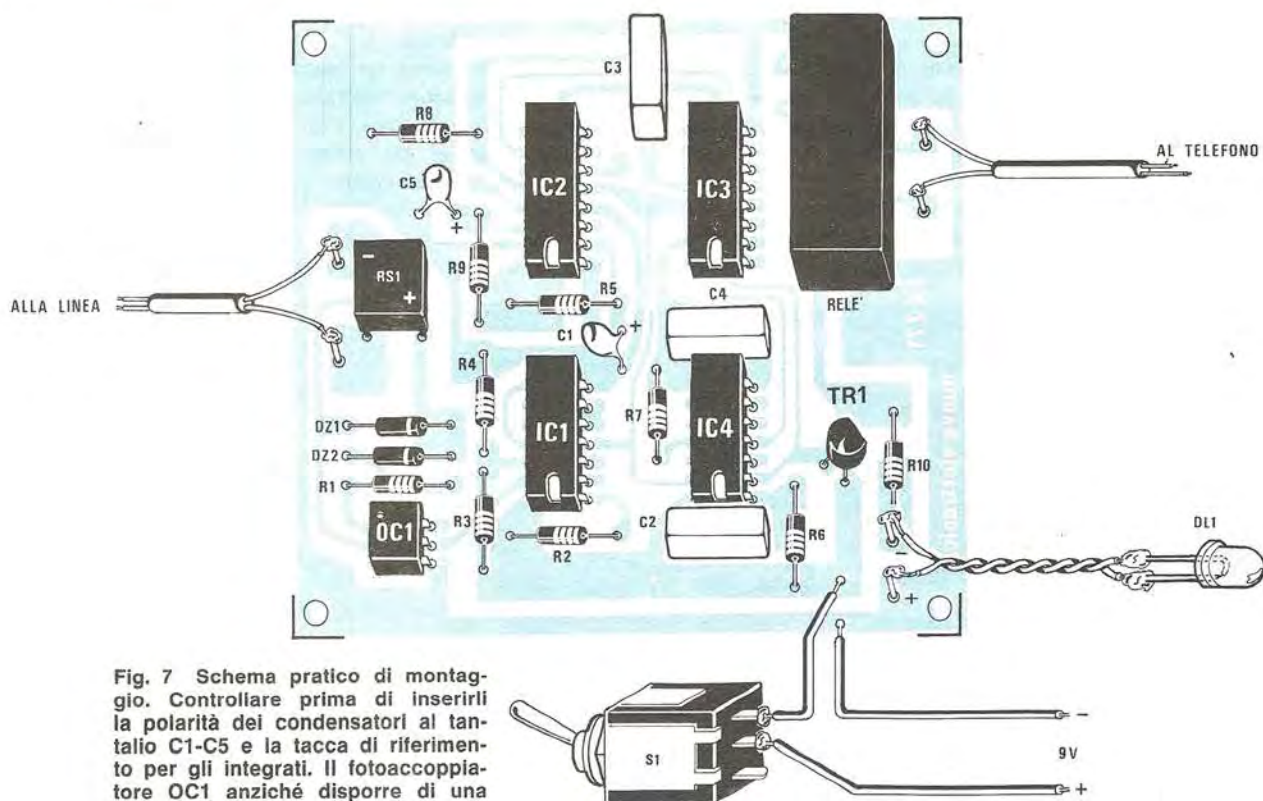


Fig. 7 Schema pratico di montaggio. Controllare prima di inserirli la polarità dei condensatori al tantalio C1-C5 e la tacca di riferimento per gli integrati. Il fotocaccoppiatore OC1 anziché disporre di una tacca di riferimento, presenta un piccolo punto in corrispondenza del terminale 1°.

binatore il numero 0), l'uscita di tale integrato trasmette un impulso all'ingresso 12 del monostabile IC2B il quale a sua volta porta la sua uscita (piedino 10) in uno stato logico 1 (9 volt) per un periodo di circa 1 secondo (infatti il valore di capacità del condensatore C5 applicato sul piedino è notevolmente più alto rispetto a C1).

Tale tensione positiva, polarizzando la base di TR1, produrrà il duplice effetto di far eccitare la bobina del relè il quale aprirà pertanto il suo scambio facendo cadere la linea e nello stesso tempo di accendere il diodo led DL1 che noi potremo sistemare anche a parte in modo da poter accorgerci visivamente se chi ci ha chiesto di usare il nostro telefono sta tentando di fare il furbo.

A questo punto però direte voi: «e se lo 0 si trova al centro del numero, anziché all'inizio, come fa il circuito a capirlo?»

Ebbene a questo provvede la rete costituita dai quattro NOR contenuti nell'integrato IC4 e da noi indicati separatamente sullo schema elettrico con le sigle 4A-4B-4C-4D.

Come noterete due di questi quattro NOR (il 4C e il 4D) sono collegati fra di loro in modo da realizzare un flip-flop SET/RESET (vedi a tale proposito articolo sulla riv. 49 a pag. 12) in cui l'ingresso di SET è rappresentato dal piedino 5 e l'ingresso di RESET dal piedino 8.

Quando noi alziamo la cornetta per impostare il numero tale flip-flop viene automaticamente resettato dal NOR 4A, pertanto sulla sua uscita (piedino 4) avremo disponibile uno **stato logico 1** e poiché questa uscita pilota l'ingresso di CLEAR (piedino 13) del monostabile IC2B, quest'ultimo risulterà abilitato.

Ricordiamo che se l'ingresso di clear di questo monostabile viene posto in condizione logica 0 la sua uscita si porterà automaticamente in condizione 0 ed in tale condizione resterà anche se all'ingresso verranno applicati degli impulsi di pilotaggio.

A questo punto, se il primo numero che noi impostiamo è lo 0, il contatore IC3 conterà 10 impulsi, la sua uscita manderà un impulso all'ingresso 12 di IC2B il quale a sua volta fornirà in uscita sul piedino 10 la tensione positiva necessaria a far cadere la linea.

Se invece il primo numero non è uno 0, per esempio è un 7, IC3 conterà solo 7 impulsi e di conseguenza non manderà l'impulso di pilotaggio a IC2B, quindi il transistor TR1 rimarrà interdetto.

Non solo, ma al termine di questi primi 7

impulsi, l'uscita del monostabile IC2A si porterà in condizione logica 0 e poiché questa uscita pilota, tramite C2 ed R6, l'ingresso 1 del NOR 4B il cui secondo ingresso (piedino 2) si trova pure in condizione logica 0, tale NOR invierà un impulso positivo all'ingresso di SET del flip-flop facendone pertanto commutare l'uscita da uno stato logico 1 allo stato logico 0.

Ne consegue che l'ingresso di CLEAR (piedino 13) del monostabile IC2B verrà anch'esso a trovarsi in condizione logica 0 per cui il monostabile stesso risulterà d'ora in poi interdetto e se anche al suo ingresso arriveranno degli impulsi di pilotaggio provenienti da IC3, questi impulsi non produrranno alcuna variazione sulla condizione logica della sua uscita (che rimarrà sempre a zero volt finché noi non avremo terminato la telefonata e riporremo la cornetta sugli appositi sostegni).

Quindi il circuito di antiselezione rimane in pratica attivo finché non è stata impostata la prima cifra (e se questa è uno 0 bolcca automaticamente la linea) poi si disattiva da solo, dopo 20 millisecondi dall'arrivo dell'ultimo impulso relativo al primo numero, cosicché non può più rivelare altri 0 presenti nel numero che si desidera chiamare.

REALIZZAZIONE PRATICA

Il circuito stampato necessario per questa realizzazione porta la sigla LX271 ed è visibile a grandezza naturale in fig. 6.

Tale circuito è a doppia faccia pertanto prima di iniziare ad inserire su di esso i necessari componenti occorre collegare le piste inferiori con quelle superiori mediante degli spezzoncini di filo di rame nudo che infileremo negli appositi fori, poi ripiegheremo a Z sia sopra che sotto, infine stagneremo su entrambi i lati agli appositi bollini in modo da stabilire un perfetto contatto elettrico.

Eseguita questa operazione potremo stagnare sul circuito stampato gli zoccoli relativi ai quattro integrati e il fotoaccoppiatore OC1 facendo attenzione, per quest'ultimo, che il punto di riferimento presente sul suo involucro in corrispondenza del piedino n. 1 risulti rivolto, come vedesi nello schema pratico di montaggio di fig. 7, verso la resistenza R1.

Montati questi componenti proseguiremo con le resistenze e i diodi zener cercando, per que-

sti ultimi, di non confonderli come valore né di invertirne la polarità.

Anche i due condensatori al tantalio C1 e C5 hanno una polarità da rispettare, anzi possiamo anticiparvi fin da ora che se per caso li monterete alla rovescia, quindi fornirete tensione al circuito, tali condensatori se ne andranno in pochi istanti in fumo.

Ricordiamo che per individuare il terminale positivo di un condensatore al tantalio è sufficiente guardare di fronte il punto colorato presente sul suo involucro: così facendo il terminale positivo è sempre quello posto sulla destra.

Su altri tipi di condensatori al tantalio invece il terminale positivo è chiaramente contraddistinto da un + quindi non vi è alcuna possibilità di errore.

A questo punto per terminare il montaggio non rimane altro che applicare sul circuito stampato il reed-relè e il transistor TR1.

Il diodo led DL1 e l'interruttore di accensione, quello cioè che ci permetterà di mettere in funzione il nostro circuito in modo da impedire a chi utilizza il nostro telefono di effettuare interurbane, oppure di escluderlo quando saremo noi stessi a voler telefonare fuori città, andranno invece applicati sul pannello del mobile collegandoli alle piste dello stampato con degli spezzoni di filo di rame isolato in plastica di lunghezza opportuna.

Per l'alimentazione del nostro circuito si richiede una tensione continua di 9 volt e poiché l'assorbimento è piuttosto basso potremo utilizzare per questo scopo una pila da 9 volt tipo radio, oppure due pile piatte da 4,5 volt in serie con la certezza di ottenere in ogni caso un'elevata autonomia.

È invece sconsigliabile utilizzare per questo scopo un alimentatore stabilizzato in quanto occorre prevedere che i telefoni funzionano anche se viene a mancare la tensione di rete ed in tal caso, cioè ammettendo che vi fosse un'interruzione di qualche ora durante la giornata, risultando il nostro circuito non alimentato, chiunque potrebbe effettuare indisturbato qualsiasi telefonata interurbana.

COLLAUDO

Come già accennato, il circuito di antitelesselezione va applicato in serie alla linea telefonica nel modo indicato in fig. 1.

Pertanto tagliati i due fili (oppure partendo

dalla presa muro su cui si innesta il vostro telefono) questi li collegheremo ai terminali d'entrata dell'antitelesselezione mentre sui due terminali «uscita» collegheremo i fili che vanno al telefono.

Se nel cordone del vostro telefono fossero presenti 3 fili anziché 2 e precisamente uno rosso, uno bianco, uno bleu, dovrete tagliare solo il filo rosso e quello bianco lasciando intatto il terzo filo, cioè quello color bleu.

Una volta che avrete collegato il nostro circuito al vostro telefono potrete subito verificarne l'efficienza.

Potrete così constatare che quando l'antitelesselezione non è alimentato (interruttore S1 aperto) il telefono si comporta in modo assolutamente normale cioè voi potete effettuare tutte le interurbane che volete senza che la linea si interrompa.

Se invece alimenterete il circuito agendo sull'interruttore S1 quindi tenterete di impostare come primo numero lo 0, noterete che la linea automaticamente si bloccherà e contemporaneamente si accenderà il diodo led.

A questo punto per rimettere in funzione il telefono non è necessario agire su S1 poiché il nostro circuito dopo circa 1 secondo torna a portarsi in condizioni normali, cioè il reed-relè si diseccita e il diodo led rosso si spegne, quindi dalla centrale tornerà ad arrivarci il classico «tuu-tuu» che ci segnala che possiamo comporre un nuovo numero.

COSTO DELLA REALIZZAZIONE

Il solo circuito stampato LX271 a doppia faccia forato L. 4.900

Tutto il materiale occorrente cioè resistenze, condensatori, integrati, fotoaccoppiatore, diodi zener, transistor, led, reed relè, ponte raddrizzatore, interruttore e circuito stampato . L. 23.800

I prezzi sopra riportati non includono le spese postali.

ORGANIZZAZIONE



4^a Mostra Mercato Salone HI - FI

ELETTRONICA E
RADIANTISTICA

ALTA FEDELTA'
E STRUMENTI
MUSICALI

SEZ. DI VERONA

VERONA - QUARTIERE FIERISTICO - 1 - 2 APRILE 1978

ore 8,30 - 19,30

Manifestazione patrocinata da :

- E.A. FIERE DI VERONA
- ASSOCIAZIONE RADIOTECNICA ITALIANA

troverete in questa 4^a **Mostra Mercato** anche gli stands della rivista **Nuova Elettronica** con i suoi kits e i prototipi dei nuovi progetti di prossima pubblicazione.



ARI - SEZ. DI VERONA

G. P. 400 - 37100 VERONA - TELEF. 045-24569

Se volete rendere il sintonizzatore FM modello LX193 presentato sul n. 48 ancor più professionale, applicategli questo indicatore visivo di accordo: potrete così facilitare la sintonia di qualsiasi emittente.

INDICATORE di ACCORDO per

Anticipiamo che questo progetto non è farina del nostro sacco, bensì ci è stato proposto dal sig. **Morandi Bruno di Bientina (Pisa)** il quale, montato il nostro sintonizzatore FM-LX193 e constatata la sua ottima qualità, ha voluto perfezionarlo aggiungendo un indicatore di sintonia.

In effetti i più costosi ricevitori commerciali dispongono per la sintonia di uno strumento ad indice con zero centrale in modo tale che quando la stazione risulta sintonizzata perfettamente l'indice si porta appunto al centro sullo 0.

Nel nostro sintonizzatore questo circuito non era stato previsto e proprio per questo il sig. Morandi, ritenendola una lacuna, ha voluto progettare un indicatore di sintonia più originale rispetto a quelli commerciali, nel quale l'indicazione viene fornita da tre diodi led.

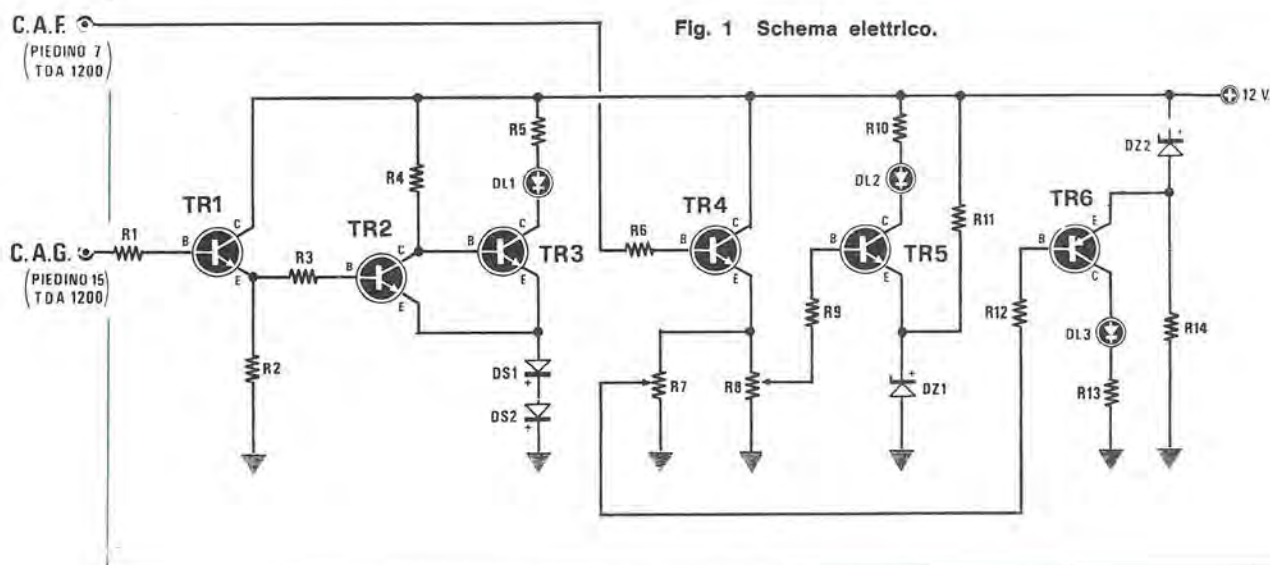
Infatti quando la sintonia del ricevitore è spostata più verso destra, si accenderà il diodo a

destra, quando è spostata verso sinistra si accenderà il diodo a sinistra e solo quando l'emittente risulterà perfettamente « centrata » avremo l'accensione del diodo che si trova al centro.

Questo circuito è stato da noi collaudato sul nostro sintonizzatore ed avendone constatata la validità, abbiamo deciso di presentarvelo oggi in modo che ciascuno di voi abbia la possibilità di applicarlo sul sintonizzatore LX193 migliorandone le prestazioni ed i pregi.

SCHEMA ELETTRICO

Come potrete notare osservando lo schema elettrico di fig. 1, questo indicatore di accordo a diodi led si compone in pratica di soli 6 transistor dei quali i primi 3 vengono utilizzati per accendere il led verde che ci indicherà





LX193

Componenti

R1 =	10.000	ohm	1/4	watt
R2 =	10.000	ohm	1/4	watt
R3 =	12.000	ohm	1/4	watt
R4 =	47.000	ohm	1/4	watt
R5 =	270	ohm	1/4	watt
R6 =	10.000	ohm	1/4	watt
R7 =	5.000	ohm	trimmer	
R8 =	5.000	ohm	trimmer	
R9 =	1.000	ohm	1/4	watt
R10 =	220	ohm	1/2	watt
R11 =	270	ohm	1/2	watt
R12 =	1.000	ohm	1/4	watt
R13 =	150	ohm	1/2	watt
R14 =	150	ohm	1/2	watt
DS1 =	diodo	al silicio	1N4148	
DS2 =	diodo	al silicio	1N4148	
DZ1 =	diodo zener	3,3 volt	1 watt	
DZ2 =	diodo zener	7,5 volt	1 watt	
DL1 =	diodo led	verde		
DL2-DL3 =	diodo led	rosso		
TR1 =	transistor	NPN	tipo BC238	
TR2 =	transistor	NPN	tipo BC238	
TR3 =	transistor	NPN	tipo BC238	
TR4 =	transistor	NPN	tipo BC238	
TR5 =	transistor	NPN	tipo BC238	
TR6 =	transistor	PNP	tipo BC328	

quando la stazione è ben sintonizzata, mentre gli altri tre, vale a dire TR4-TR5-TR6, ci serviranno per accendere i due diodi led rossi utili per capire in quale senso deve essere ruotato il potenziometro della sintonia per ottenere un migliore accordo.

Il primo stadio, cioè quello con ingresso sulla base di TR1, preleva la tensione dal piedino 15 dell'integrato TDA.1200 presente nel nostro sintonizzatore FM, vale a dire dal piedino relativo al controllo automatico di guadagno (C.A.G.).

Come saprete la tensione su questo piedino tende a scendere quando la stazione è ben sintonizzata pertanto in questo caso scenderà anche la tensione sull'emettitore di TR1 il quale funge in pratica da stadio separatore, cioè presenta un'alta impedenza d'ingresso per non caricare l'uscita dell'integrato e nello stesso tempo trasferisce il segnale a bassa impedenza sulla base di TR2.

A proposito di TR2 noteremo che l'emettitore di questo transistor è collegato alla massa mediante due diodi (DS1-DS2) in serie fra di loro, pertanto lo stesso risulterà in conduzione solo

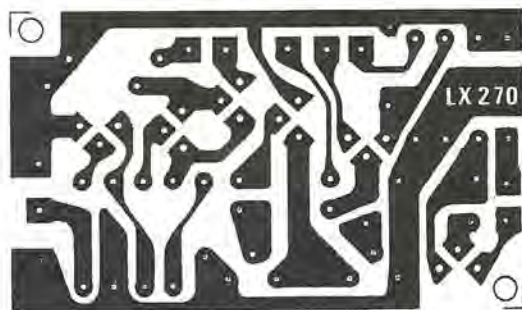
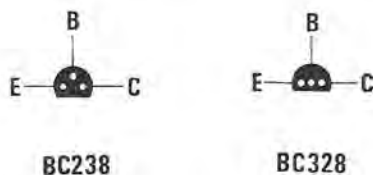


Fig. 2 Disegno a grandezza naturale del circuito stampato e connessioni dei transistor visti da sotto.



ed esclusivamente quando la tensione sulla sua base risulterà superiore a 1,8 volt, cioè alla caduta introdotto dai due diodi ($0,6 + 0,6 = 1,2$ volt) più la tensione base-emettitore del transistor pari anch'essa a circa 0,6 volt.

Da notare che i transistor TR2 e TR3 sono collegati fra di loro in maniera tale che se conduce il primo, il secondo risulta interdetto e viceversa, pertanto il diodo led verde (DL1) applicato sul collettore di TR3 potrà accendersi solo quando è interdetto TR2 perché solo in questo caso il transistor TR3 conduce.

Quindi se la stazione non risulta ben sintonizzata avremo una tensione sulla base di TR2 più alta del livello di soglia (che sappiamo essere 1,8 volt), cioè avremo TR2 in conduzione e TR3 interdetto e di conseguenza il led DL1 risulterà spento.

Quando invece l'accordo risulterà perfetto, la tensione sulla base di TR2 sarà più bassa di 1,8 volt, cioè TR2 risulterà interdetto.

La base di TR3 risulterà invece polarizzata dalla resistenza R4, pertanto tale transistor potrà condurre e di conseguenza vedremo il diodo led DL1 acceso.

Esaminato il funzionamento di questo stadio passiamo ora allo stadio successivo cioè a quello costituito dai transistor TR4-TR5-TR6.

Contrariamente allo stadio precedente, questo stadio preleva la tensione d'ingresso dal piedino 7 dell'integrato TDA.1200, vale a dire dal piedino relativo al controllo automatico di frequenza (C.A.F.).

Il transistor TR4 svolge la stessa funzione che abbiamo visto esplicare dal transistor TR1, cioè funge da stadio separatore d'ingresso.

Sul suo emettitore però questa volta troviamo applicati, anziché una resistenza fissa come avveniva nello stadio precedente, due trimmer (vedi R7 e R8) i quali ci serviranno in fase di taratura per regolare la soglia di accensione dei diodi led DL2 e DL3.

Il cursore del primo trimmer (cioè di R7) è collegato tramite la resistenza R12 alla base del transistor TR6, un PNP di tipo BC328, il cui emettitore è a sua volta collegato ai 12 volt positivi tramite un diodo zener da 7,5 volt.

Di conseguenza il transistor TR6 potrà condurre, quindi far accendere il diodo led rosso DL3, solo ed esclusivamente quando la tensione sulla sua base risulterà più bassa di $12 - 7,5 - 0,6 = 3,9$ volt (dove 0,6 volt è al solito la tensione base-emettitore del transistor).

Viceversa il transistor TR5 (un NPN di tipo BC238) la cui base riceve il segnale dal cursore di R8, avendo l'emettitore collegato al diodo zener DZ1 da 3,3 volt, potrà condurre quindi far accendere il led DL2 applicato sul suo collettore, solo ed esclusivamente quando la tensione sulla sua base risulterà superiore a $3,3 + 0,6 = 3,9$ volt.

A questo punto sarà opportuno ricordare che la tensione presente sul piedino 7 dell'integrato TDA.1200 si aggira normalmente sui 6 volt e che tale valore tende a diminuire quando si va al di sopra della frequenza di sintonia e viceversa ad aumentare quando si sta di sotto.

Pertanto il led DL2 sarà quello che ci indicherà quando la frequenza deve essere aumentata mentre il led DL3 quando deve essere diminuita, infatti il primo risulta acceso quando la tensione presente sull'emettitore di TR4 (quindi anche sul piedino 7 del TDA.1200) supera un valore X da noi prefissato in fase di taratura, mentre il secondo quando la stessa tensione risulta inferiore sempre a questo valore X.

REALIZZAZIONE PRATICA

Per realizzare questo indicatore di accordo potrete utilizzare come al solito il nostro circuito stampato (siglato LX270) visibile a grandezza naturale in fig. 2.

Tale circuito presenta dimensioni notevolmente ridotte per cui lo potrete sistemare molto facilmente all'interno del mobile che contiene il vostro sintonizzatore.

Il montaggio dei componenti non presenta nessuna difficoltà in quanto l'unica cosa a cui dovremo fare attenzione sarà quella di non invertire la polarità dei diodi DS1-DS2 e degli zener DZ1-DZ2.

A proposito degli zener vi ricordiamo che questi talvolta portano stampato sul loro involucro delle sigle strane (per esempio 1N3821 oppure 1N4159) che nulla hanno a che vedere con la tensione di lavoro (nel nostro caso 3,3 e 7,5 volt) per cui si potrebbe incontrare qualche difficoltà nel riconoscerli.

Proprio per questo, su questo stesso numero, troverete un articolo nel quale, oltre a essere riportata la tensione di lavoro corrispondente a ciascuna di queste sigle, sono anche indicate alcune possibili utilizzazioni degli zener e le formule per calcolare la resistenza di caduta.

Quindi se vi trovaste in difficoltà, leggete questo articolo ed ogni vostro dubbio verrà immediatamente dissolto (almeno così noi speriamo).

Per quanto riguarda i transistor vi raccomandiamo di far molta attenzione a non scambiare il TR6 (il quale è un PNP di tipo BC328) con

gli altri cinque transistor che invece sono degli NPN di tipo BC238, dal momento che questi dispongono tutti del medesimo involucro ed anche le loro sigle possono creare facilmente confusione (infatti 238 e 328 sono due numeri alquanto simili).

Pertanto vi consigliamo di cercare prima il TR6 e di inserirlo subito sullo stampato nella posizione che gli compete, poi di montare gli altri 5 transistor i quali possono risultare indifferente di tipo BC237 o BC238.

Terminato il montaggio potremo effettuare i collegamenti con l'alimentatore LX237 o LX92 (già presente nel nostro sintonizzatore) facendo attenzione a non scambiare fra di loro il terminale positivo e quello di massa, infine con i piedini 7 e 15 dell'integrato TDA1200 presente sul circuito stampato LX193.

In particolare il terminale contraddistinto dalla scritta C.A.F. (vedi in basso al centro dello stampato) dovremo collegarlo alla pista dello stampato LX193 a cui fanno capo il condensatore C19 e la resistenza R19 (vedi schema pratico di montaggio di fig. 8 a pag. 508 della rivista n. 48) mentre il terminale contraddistinto dalla scritta C.A.G. (posto sulla sinistra fra i terminali + e —) lo collegheremo alla pista dello stampato LX193 che unisce fra di loro i due terminali estremi dei trimmer R17 e R18.

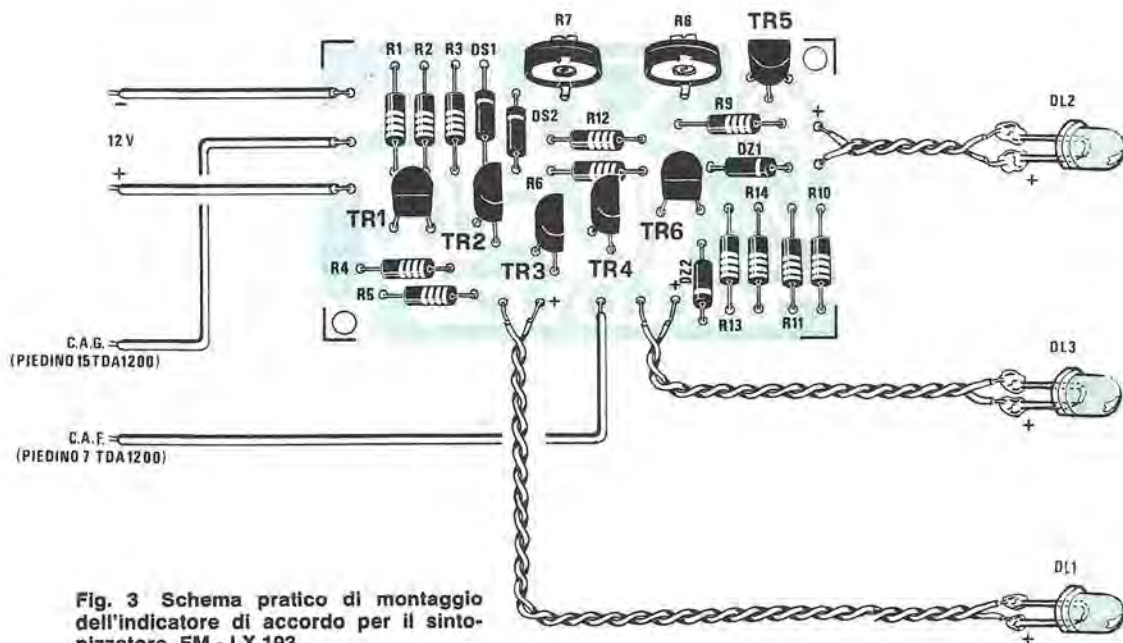


Fig. 3 Schema pratico di montaggio dell'indicatore di accordo per il sintonizzatore FM - LX.193.



Foto di uno dei prototipi impiegati per il collaudo. Anche se il lettore noterà in questa foto, per TR1, un transistor di media potenza precisiamo che in via definitiva questo è stato sostituito con un BC.238, quindi la lista componenti e lo schema pratico di fig. 3 non è errata. I diodi Led montati sul circuito stampato, ovviamente andranno fissati sul pannello frontale del ricevitore.

Per ultimi effettueremo i collegamenti con i diodi led i quali dovranno naturalmente essere applicati sul pannello frontale del mobile disponendo possibilmente il DL1 (cioè quello verde) al centro, il DL2 (cioè quello che ci indica quando la frequenza di sintonia deve essere aumentata) sulla sinistra, infine il DL3 (cioè quello che si accende quando la frequenza deve essere diminuita) sulla destra.

Ricordiamo che anche i diodi led, come del resto tutti gli altri diodi, hanno una ben precisa polarità che va rispettata, altrimenti il diodo non potrà accendersi, e precisamente il catodo, cioè il terminale che per DL1 e DL2 va collegato al collettore del relativo transistor, mentre per DL3 va collegato alla resistenza R13, è quel terminale in corrispondenza del quale sull'involucro è presente una smussatura, mentre l'altro terminale è logicamente l'anodo.

TARATURA

Terminato il montaggio dei componenti, prima di collaudare il nostro circuito dovremo necessariamente tarare i due trimmer R7 e R8, quelli cioè che regolano l'accensione dei led DL2 e DL3.

Per effettuare questa operazione non è necessario disporre di alcuno strumento particolare in quanto basterà accendere il sintonizzatore e sintonizzare quindi una stazione che arrivi abbastanza forte cercando di realizzare « ad orecchio » il miglior accordo possibile.

In questa condizione dovrebbe accendersi il solo diodo led verde DL1 però è ovvio che non risultando ancora tarati R7 e R8, potranno accendersi egualmente anche il DL2 e il DL3.

A questo punto ci armeremo di un cacciavite ed agendo con esso sul cursore di R7 lo ruoteremo tutto in un senso fino a far accendere (se non è ancora acceso) il diodo led DL3, poi piano piano in senso contrario fino ad arrestarci nell'istante in cui questo diodo si spegnerà.

Dopo R7 sarà la volta di R8 ed anche in questo caso lo ruoteremo tutto in un verso fino a far accendere il led DL2, poi lentamente in senso contrario finché non vedremo il diodo spegnersi.

Raggiunta questa condizione il nostro indicatore di accordo può considerarsi tarato come potremo constatare di persona ruotando il potenziometro della sintonia leggermente verso destra oppure verso sinistra: infatti se lo ruoteremo leggermente verso sinistra (cioè in senso antiorario) vedremo immediatamente accendersi il diodo led DL2, vale a dire quello che ci indica che la frequenza deve essere aumentata.

Se invece lo ruoteremo verso destra (cioè in senso orario), immediatamente vedremo accendersi il led DL3, quindi sapremo che per avere un accordo perfetto dovremo « scendere » un po' di frequenza.

COSTO DELLA REALIZZAZIONE

Il solo circuito stampato LX270 . . . L. 1.300

Tutto il materiale occorrente, cioè circuito stampato, resistenze, diodi, zener, led e transistor . . . L. 6.600

I prezzi sopra riportati non includono le spese postali.

In omaggio i "18 passi" che ti porteranno a imparare l'elettronica in pochi giorni



Imparare l'elettronica in fretta è possibile!

Perché tu possa giustamente controllare questa affermazione, l'IST ti offre in omaggio la Selezione dei "18 passi" che ti porteranno ad imparare finalmente a fondo, in poco tempo e con sicurezza, questa moderna tecnica.

Il fascicolo che ti invieremo è una raccolta di pagine prese integralmente dai 18 fascicoli-lezioni che formano l'intero corso. E' quindi un assaggio perfetto della bontà e della bellezza del metodo, che si basa sulla realizzazione degli esperimenti. Questi li costruirai a casa tua, con i componenti che ti invieremo.

Capirai sperimentando!

Il nostro corso ELETTRONICA, redatto da esperti conoscitori europei, comprende 18 fascicoli-lezioni e 6 scatole di materiale per oltre 70 esperimenti (tra cui una radio a transistor). Al termine del corso riceverai un Certificato di fine studio.

Richiedi oggi stesso il fascicolo omaggio.

Giudicherai tu stesso la validità del metodo e troverai tutte le informazioni che desideri.

Non sarai mai visitato da rappresentanti.

IST Oltre 70 anni di esperienza "giovane" in Europa e 30 in Italia nell'insegnamento tecnico per corrispondenza.

IST-ISTITUTO SVIZZERO DI TECNICA

Via S. Pietro, 49/083

21016 LUINO

telef. (0332) 53 04 69

Desidero ricevere - solo per posta, IN OMAGGIO e senza impegno - la Selezione dei "18 passi" per imparare l'ELETTRONICA e dettagliate informazioni supplementari. (Si prega di scrivere una lettera per casella).

Cognome

Nome

Via

N.

C.A.P.

Città

L'IST è l'unico Istituto italiano Membro del CEC - Consiglio Europeo Insegnamento per Corrispondenza - Bruxelles. Uno studio serio per corrispondenza è raccomandato anche dall'UNESCO - Parigi.

Una emittente in FM è una stazione per metà se trasmette solo in « mono »: perché allora rinunciare a trasmettere in « stereo » quando per farlo è sufficiente realizzare un « encoder » come quello che noi oggi vi presentiamo il quale, oltre al pregio di risultare perfetto, ha anche quello di costare una cifra modesta?

ENCODER per trasmettere in STEREO

Presentare sulla rivista lo schema di un « encoder » stereo quando oramai vi sono decine di ditte che producono e vendono circuiti di questo genere potrebbe anche sembrare superfluo.

Noi però vi diciamo: « aspettate a formulare un giudizio siffatto » perché anche se sulla vostra emittente privata avete già installato un encoder, siamo certi che lo stesso, oltre a non possedere le caratteristiche richieste, sarà anche stato pagato una cifra spropositata rispetto al suo effettivo valore.

Questo particolare ce lo avete sottolineato voi stessi nelle decine di lettere che avete spedito alla nostra redazione cosicché ci siamo convinti che esistevano malgrado tutto i presupposti necessari per studiare e presentare lo schema di un vero « encoder », come voi lo desiderate.

Inutile scriverci: « ho pagato la basetta di un encoder, senza alimentatore, con tre integrati e due transistor, la bellezza di 180.000 lire ma non ne sono soddisfatto: quali modifiche ritenete sia giusto apportarvi? » oppure: « ritenete equo che un encoder completo di due strumenti indicatori e di alimentatore venga venduto a 300.000 lire? ».

Noi a queste domande non possiamo e non vogliamo rispondere in quanto sarebbe scorretto affermare che l'encoder della ditta X realizzato con integrati TTL e privo di strumenti indicatori può costare al massimo sulle 30-40.000 lire, quando invece viene venduto al pubblico a 200.000 lire e passa.

Noi possiamo solo dirvi di confrontare le caratteristiche e il costo dell'encoder da voi acquistato con le caratteristiche e il costo dell'encoder che oggi presentiamo, poi di trarre le debite conclusioni.

Con questo non vogliamo affermare di essere dei « fenomeni » in grado di fare miracoli perché se avessimo questa facoltà la sfrutteremo innanzitutto per vedere se fosse possibile realizzare i nostri progetti in un tempo minore e questo ovviamente ci permetterebbe di uscire più regolarmente con la rivista.

Invece anche noi, come voi, apparteniamo alla categoria dei comuni esseri mortali, quindi per fare qualcosa e farla bene ci occorre del tempo.

Infatti non si può pensare che un circuito, solo perché è stato montato almeno una volta e lo si è visto funzionare una decina di minuti, risulti valido al punto da poterlo presentare al lettore.

Per essere sicuri di questo occorre lasciare il circuito in funzione per almeno tre quattro giorni poiché solo in questo modo si può riuscire a stabilire se qualche componente è stato calcolato al limite delle sue possibilità ed eventualmente correre ai ripari prima che sia troppo tardi.

Per 10 minuti o per un'ora tutti i progetti funzionano regolarmente ma questo non significa che gli stessi siano in grado di farlo per 12 ore di seguito senza dare segni di fatica.

Nostro nonno, ad esempio, in 15 minuti e con due bicchieri di barbera, può percorrere in bicicletta la distanza di 5 km, però in 30 minuti e con quattro bicchieri sempre di barbera non riesce certamente a percorrere 10 km, anzi è molto più probabile che dopo un'ora lo si ritrovi al 6° km, seduto nel fosso, a canticchiare: « ... quando vien la sera, portami tua sorella e una bottiglia di barbera!!! ».

Il nostro encoder invece non appartiene a questa categoria, anzi possiamo assicurarvi che esso è un « atleta » in piena regola nel senso che po-



Come si presenta l'encoder racchiuso nel suo mobile.

trete farlo «correre» dalla mattina alla sera in continuazione e se volete anche di notte senza che denoti alcun segno di stanchezza.

Non solo, ma come abbiamo affermato nel sottotitolo, il nostro circuito presenta caratteristiche superiori a qualsiasi altro encoder normalmente reperibile in commercio.

Perché possiamo sbilanciarci con tanta sicurezza in questa affermazione è presto detto: infatti tutti gli schemi di encoder che abbiamo potuto vedere e controllare altro non sono che **generatori per la taratura di «decoder» stereo** opportunamente vivisezionati, riveduti e corretti.

Ci spieghiamo meglio.

Coloro che hanno realizzato questi encoder da 200.000 lire hanno acquistato inizialmente un generatore il cui prezzo, compreso mobile, scala graduata, strumentazione e oscillatore incorporato di BF forse non raggiunge la cifra appena menzionata, hanno escluso l'oscillatore di nota (necessario per poter tarare i ricevitori FM completi di decodificatori), tolto gli strumentini indicatori di livello, aggiunto un preamplificatore a transistor per amplificare il segnale del microfono o pick-up e rifacendo il circuito stampato lo hanno copiato pari pari.

Questo è l'encoder che hanno realizzato però, ci dispiace dirlo, anche se il circuito funziona, in pratica presenta delle grosse lacune che solo un «esperto» è in grado di valutare e precisamente:

a) denota una scarsa separazione fra i canali;

b) una scarsa soppressione della sottoportante a 38 KHz;

c) presenta una deriva di fase tra portante a 19 KHz e sottoportante a 38 KHz;

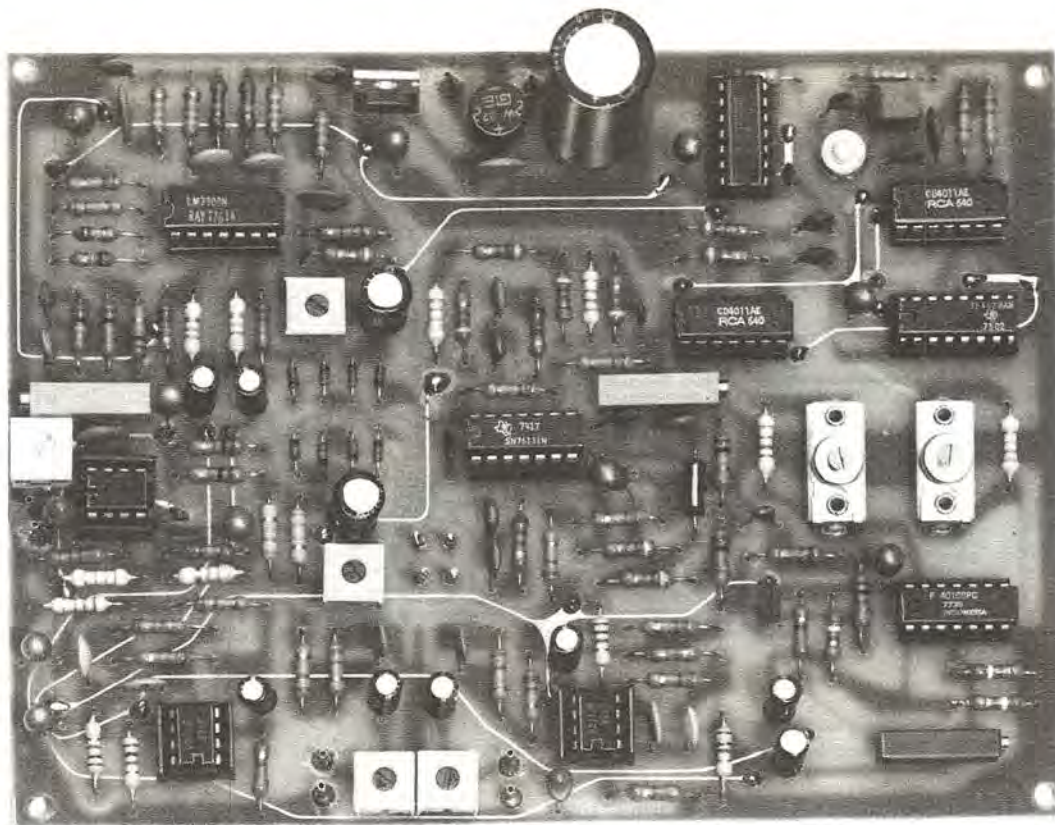
d) è affetto da intermodulazione;

e) la separazione fra i canali varia in funzione della frequenza;

f) la commutazione viene effettuata con transistor e diodi con tutti gli inconvenienti che ne derivano.

Nel nostro circuito invece tutti questi inconvenienti non esistono, anzi lo stesso è stato progettato con tanta accuratezza che anche un profano, guardando lo schema, studiandone il funzionamento e controllando i componenti impiegati sarà in grado di effettuare un paragone.

Infatti non è possibile utilizzare degli schemi di generatori idonei per tarare un ricevitore in FM, con la pretesa di inserirli in un trasmettitore professionale in quanto se si parte da questo concetto è pure inutile studiare schemi di trasmettitori in FM dal momento che lo stesso risultato si può ottenere, in via teorica, acquistando un oscillatore FM da 88-108 MHz, sostituendo il generatore di nota BF con un preamplificatore (in molti casi non sarebbe neppure necessario perché esiste già la presa «modulazione esterna»), infine amplificando il segnale di AF disponibile in uscita da tale oscillatore con stadi di potenza.



In tal modo riusciremmo a costruirci un trasmettitore che potrebbe coprire tranquillamente tutta gamma FM e non una sola frequenza, però non potremmo poi pretendere che lo stesso risultato stabile in frequenza, che non esistano derive, che la modulazione risulti perfetta con una deviazione massima di 75 KHz e che non esistano spurie in uscita, cioè ci dovremmo accontentare di un qualcosa che funziona, però solo a grandi linee.

PRINCIPIO E FUNZIONAMENTO DI UN ENCODER

Prima di presentarvi lo schema elettrico del nostro encoder, riteniamo opportuno spiegare il principio di funzionamento in quanto è nostro compito rendere edotto il lettore di come si possano miscelare tra di loro i due canali (destro e sinistro) e come si possa in seguito separarli in ricezione. In effetti sarebbe stato per noi più semplice tralasciare queste note però così facendo avremmo lasciato una lacuna che invece dobbiamo colmare in quanto pur essendosi parlato persino troppo delle trasmissioni stereo, nessuno si è mai preoccupato di affrontare l'argomento in modo facile e comprensibile per chiunque.

In questa foto vi presentiamo uno degli encoder da noi montati per il collaudo. Anche il vostro montaggio, una volta terminato, risulterà simile a quello visibile qui sopra.

Cominciamo da una trasmissione « mono ».

A tale proposito in fig. 1 è riportato lo spettro di modulazione BF relativo appunto a questo tipo di trasmissione.

Come noterete da questa figura la massima frequenza BF che può essere trasmessa in « mono » risulta pari a 15.000 Hz, cioè la banda passante BF è compresa fra 0 e 15.000 Hz ed ognuna delle frequenze comprese in questa banda può « modulare » al 100% (cioè far deviare di ± 75 KHz) la portante AF.

Abbiamo accennato al 100% perché, come vedremo in seguito, trasmettendo in « stereo » ogni frequenza compresa nella banda passante di BF può modulare la portante AF meno del 50% tanto è vero, e lo avrete certamente notato sintonizzando una emittente stereo con un ricevitore mono, che per ottenere in uscita da que-

st'ultimo un segnale di BF di potenza pari a quella che si ottiene quando la stazione che trasmette è esclusivamente « mono », occorre ruotare il potenziometro del volume più verso il massimo. In altre parole quando l'emittente è stereo, ricevendo in mono, si ha la sensazione (ed è una sensazione vera) che il segnale risulti di intensità più bassa.

Da notare che non si deve confondere l'intensità del segnale di BF con la potenza del trasmettitore perché questa in pratica rimane invariata, cioè se trasmettiamo 50 watt in mono, rimarranno sempre 50 watt anche in stereo, solo che in quest'ultimo caso la « modulazione » operata da ciascuna frequenza di BF risulta di intensità inferiore, quindi occorre soltanto agire

un po' di più sul controllo di volume del ricevitore per poterla ascoltare con uguale intensità.

A questo punto prendiamo in esame la fig. 2 nella quale è riportato lo spettro di modulazione BF relativo invece ad una trasmissione stereo.

Come noterete la banda passante di BF è in questo caso notevolmente più ampia (53 KHz contro i 15 KHz precedenti) poiché oltre al segnale « mono », che occupa ancora la banda da 0 a 15 KHz, dovremo trasmettere il segnale « stereo » compreso fra i 23 e i 53 KHz nonché la portante stereo a 19 KHz.

Noteremo anche che in questo caso il segnale « mono », rappresentato dalla somma del canale destro più il canale sinistro, non può più modulare al 100% la portante AF, bensì solo al 45%

Fig. 1 In una trasmissione « mono » moduliamo la portante AF al 100% con uno spettro di soli 15 KHz. Il 100% equivale ad una deviazione massima di frequenza di ± 75 KHz.

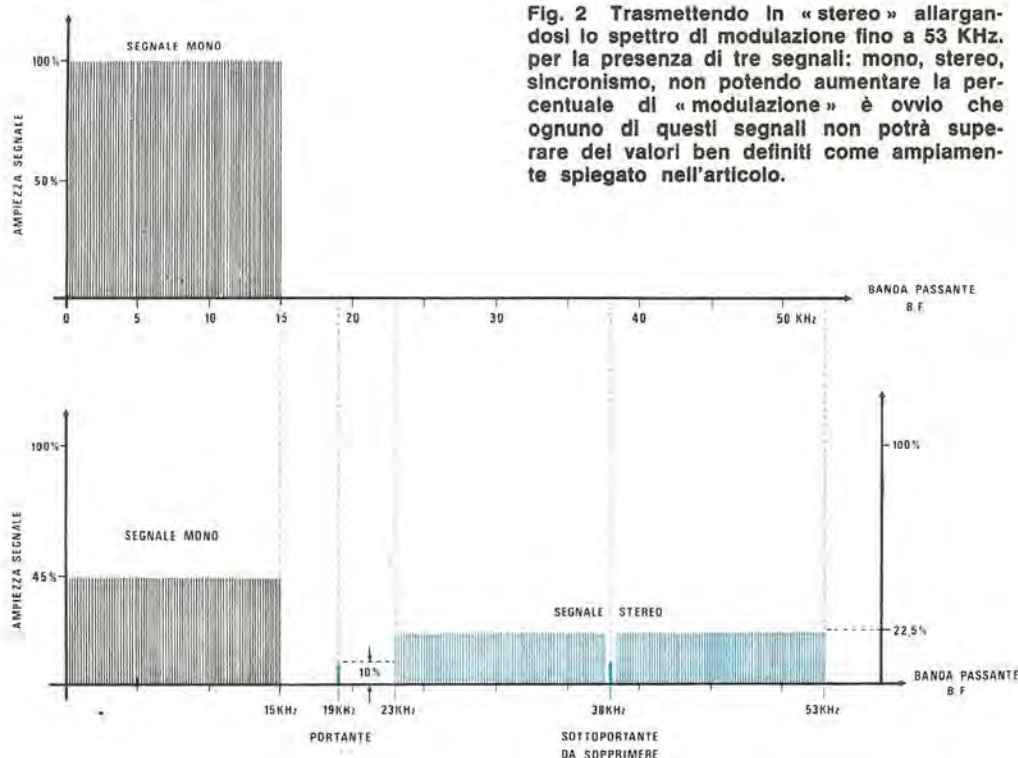


Fig. 2 Trasmettendo in « stereo » allargandosi lo spettro di modulazione fino a 53 KHz. per la presenza di tre segnali: mono, stereo, sincronismo, non potendo aumentare la percentuale di « modulazione » è ovvio che ognuno di questi segnali non potrà superare dei valori ben definiti come ampiamente spiegato nell'articolo.

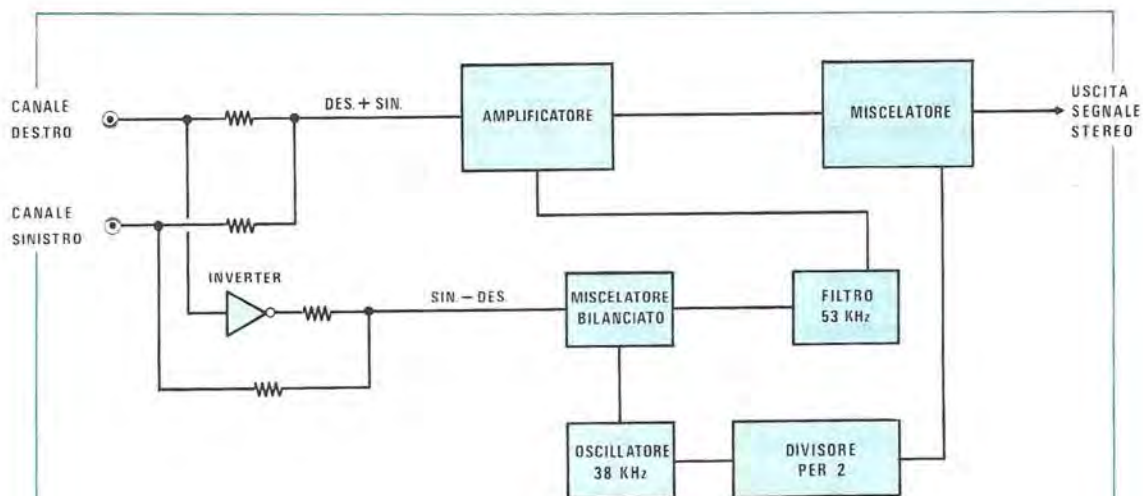


Fig. 3 Un encoder classico sfrutta per trasmettere in stereo un principio di codificazione ormai sorpassato; nel nostro encoder lo spettro di modulazione visibile in fig. 2 lo si ottiene automaticamente con un solo commutatore elettronico, mentre nel classico sono necessari complessi passaggi e miscele con tutti gli inconvenienti derivanti.

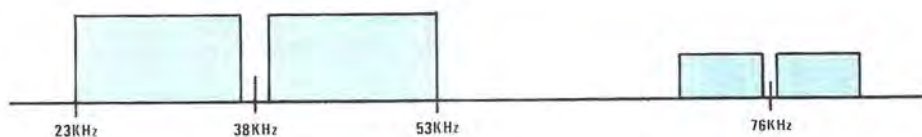
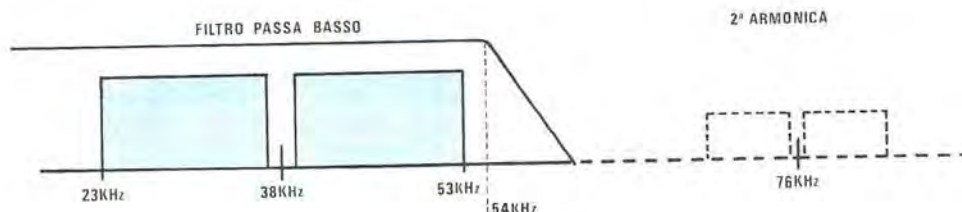


Fig. 4 In molti encoder non è presente un filtro passa-basso a 53-54 KHz ed in questo caso, come vedesi qui sopra, viene irradiata in antenna anche la seconda e la terza armonica del 38 KHz, cioè i 76 KHz e i 152 KHz, le quali generano fenomeni di intermodulazione. Il filtro passa-basso, come vedesi qui sotto, ci permette di eliminare tutte le armoniche e quindi eliminare sovrarmodulazioni.



perché un altro 45% viene sfruttato per il segnale stereo e il restante 10% per le portante stereo a 19 KHz. Qualcuno, a questo punto, si chiederà che bisogno c'è di trasmettere il segnale « mono » quando già viene trasmesso quello « stereo ».

La risposta a questa domanda è abbastanza semplice; infatti, se noi modulassimo la portante AF solo con il segnale stereo, cioè con quel segnale la cui banda passante BF è compresa fra i $38 - 15 = 23$ KHz e i $38 + 15 = 53$ KHz, tutti coloro che dispongono di un solo ricevitore mono, cioè non provvisto di decoder, non potrebbero ascoltare questa trasmissione.

Quindi per non escludere automaticamente questa categoria di ascoltatori dovremo trasmettere contemporaneamente sia il segnale stereo che quello mono.

A proposito di segnale stereo vi facciamo notare che in fig. 2, in corrispondenza alla frequenza di 19 KHz, è riportata una riga verticale di ampiezza relativa pari al 10% dell'ampiezza totale dello spettro, la quale rappresenta in pratica la portante BF sulla quale si aggancerà il decoder del ricevitore per rilevare il segnale stereo.

Dai 23 ai 53 KHz abbiamo invece lo spettro del segnale stereo vero e proprio, centrato sulla frequenza dei 38 KHz (in pratica sui 38 KHz esiste una sottoportante che in fase di trasmissione viene soppressa altrimenti contribuirebbe essa pure a diminuire ulteriormente l'ampiezza relativa dei segnali mono e stereo).

A questo punto tutto potrebbe sembrarvi così difficile e caotico da rinunciare a proseguire nella lettura dell'articolo perché incomprensibile. Voi però sapete che Nuova Elettronica non permetterà mai che vi rimanga qualche dubbio, o almeno così noi speriamo, quindi torniamo per un momento indietro e riguardiamo il segnale mono.

Abbiamo già detto che in una trasmissione mono la banda passante risulta limitata a 15 KHz, cioè la massima frequenza trasmessa non deve superare i 15 KHz. Lo stesso discorso vale anche per la trasmissione stereo, cioè la massima frequenza che noi possiamo trasmettere su ciascuno dei due canali non deve superare i 15 KHz, inoltre il segnale stereo non può venire trasmesso sovrapposto a quello mono (altrimenti in ricezione non riusciremo a rivelare un bel niente), quindi occorre « traslarlo » in frequenza di quel tanto sufficiente ad evitare che si sovrappongano.

Per ottenere questo cosa si fa?

Semplicemente si modula in ampiezza una portante a 38 KHz e poiché una modulazione di ampiezza dà sempre origine a 3 diverse frequenze, cioè:

frequenza della portante

frequenza della portante + frequenza segnale modulante

frequenza della portante — frequenza segnale modulante

ecco spiegato perché lo spettro di BF del segnale stereo si estende da 23 a 53 KHz.

Infatti se noi prendiamo la frequenza della sottoportante (che sappiamo essere 38 KHz) e da questa sottraiamo 15 KHz, che come sappiamo è la frequenza massima che può essere trasmessa su ogni canale, otterremo:

$$38 - 15 = 23 \text{ KHz}$$

Al contrario se questi 15 KHz, invece di sottrarli, li addizioniamo, otterremo:

$$38 + 15 = 53 \text{ KHz}$$

A questo punto dobbiamo precisare che contrariamente a quanto si potrebbe supporre non si deve credere che la gamma di frequenze comprese fra 23 e 38 KHz serva per il **canale destro**, mentre quella compresa fra 38 e 53 KHz per il **canale sinistro**, poiché tutta la gamma compresa fra 23 e 53 KHz serve contemporaneamente per il canale destro e per quello sinistro.

Quindi supponendo di applicare sul canale destro un segnale alla frequenza di 10 KHz e su quello sinistro un segnale alla frequenza di 8 KHz, dopo la modulazione d'ampiezza noi otterremo un segnale a:

$$38 - 10 = 28 \text{ KHz}$$

e uno a:

$$38 + 10 = 48 \text{ KHz}$$

per il canale destro e contemporaneamente un segnale a:

$$38 - 8 = 30 \text{ KHz}$$

e uno a:

$$38 + 8 = 46 \text{ KHz}$$

per il canale sinistro.

Cioè entrambi i canali danno luogo a frequenze che risultano comprese nell'intera gamma che va da 23 a 53 KHz.

A questo punto qualcuno si chiederà: « ma allora come si possono separare fra di loro i due canali in ricezione? »

La risposta è molto semplice, comunque prima di addentrarci in questo argomento, vogliamo soffermarci ancora un po' sullo spettro di BF



Fig. 5 Il sistema multiplex lo si può paragonare ad un veloce commutatore elettronico il quale alternativamente preleva il segnale dal canale destro e sinistro e lo ripresenta in uscita in successione destro-sinistro-destro ecc. come vedesi in disegno.

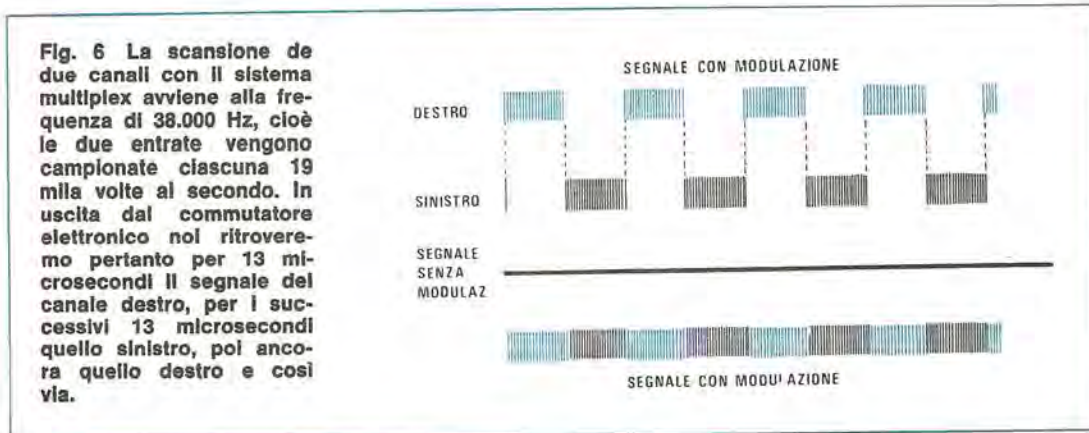


Fig. 6 La scansione dei due canali con il sistema multiplex avviene alla frequenza di 38.000 Hz, cioè le due entrate vengono campionate ciascuna 19 mila volte al secondo. In uscita dal commutatore elettronico noi ritroveremo pertanto per 13 microsecondi il segnale del canale destro, per i successivi 13 microsecondi quello sinistro, poi ancora quello destro e così via.

del segnale stereo. A tale proposito, ricontrollando la fig. 2, noteremo che l'ampiezza di questo spettro non può superare il 22,5%, cioè risulta esattamente la metà di quella del segnale mono che come si può dedurre dalla stessa figura raggiunge il 45% del totale.

Se ora noi facciamo un piccolo calcolo troveremo che tutto questo combacia perfettamente con quanto finora abbiamo cercato di farvi comprendere. In una trasmissione esclusivamente mono (vedi fig. 1) il segnale di BF, compreso fra 0 e 15 KHz, può modulare al 100% la portante AF, vale a dire che se noi applichiamo al microfono un segnale ad esempio a 1.000 Hz, questo segnale, da solo, può far deviare di 75 + 75 KHz la frequenza della portante AF che viene irradiata in aria.

Quando invece vogliamo trasmettere in stereo, il segnale con cui moduliamo la portante AF, non è più solo quello «mono» compreso fra 0 e 15 KHz bensì, come abbiamo già intravisto e come avremo modo di comprendere meglio quando analizzeremo lo schema elettrico di questo encoder, è un segnale così composto:

segnale MONO (canale destro + sinistro) =
frequenza compresa fra 0 e 15 KHz

portante STEREO = frequenza 19 KHz
segnale STEREO = due frequenze: una compresa fra 23 e 38 KHz e una compresa fra 38 e 53 KHz.

Poiché queste quattro frequenze (quella relativa al segnale MONO, quella della portante STEREO e le due relative al segnale STEREO vero e proprio) modulano la portante AF contemporaneamente, è ovvio che non potranno modularla tutte al 100%, altrimenti invece di 75 + 75 KHz di deviazione massima, otterremmo

$75 \times 4 = 300 \text{ KHz}$
cioè 300 + 300 KHz di deviazione massima.

Proprio per questo si è stabilito, da parte degli organi competenti, che la portante STEREO non deve incidere sulla modulazione più del 10% e che per il restante 90% la debbano modulare in parti uguali il segnale MONO e il segnale STEREO. Ne consegue che ogni frequenza compresa nella banda MONO (cioè fra 0 e 15 KHz) potrà in questo caso modulare la portante AF per un massimo del 45% (infatti $90:2 = 45$) mentre per quanto riguarda il segnale STEREO, risultando a sua volta lo stesso composto di due frequenze contemporaneamente, ciascuna di que-

ste frequenze potrà modulare la portante AF per un massimo del 22,5% (infatti $45 : 2 = 22,5$).

Se ora noi facciamo la somma di tutte queste percentuali, otterremo alla fine ancora il 100%, infatti:

$$10 + 45 + 22,5 + 22,5 = 100\%$$

vale a dire che tutti e quattro questi segnali, nel loro insieme, potranno ancora far deviare la portante AF di $75 + 75$ KHz.

Facciamo un esempio.

Supponiamo per semplicità di applicare sul solo canale destro (il discorso è equivalente anche per quello sinistro) una frequenza di 5.000 Hz al massimo volume consentito.

Orbene questa frequenza da sola potrà modulare la portante AF per un massimo del 45%, vale a dire che potrà provocare una deviazione massima pari a:

$$75 \times 45 : 100 = 33,75 \text{ KHz}$$

Il segnale stereo sarà in questo caso costituito da una frequenza a

$$38 - 5 = 33 \text{ KHz}$$

e da una seconda frequenza a

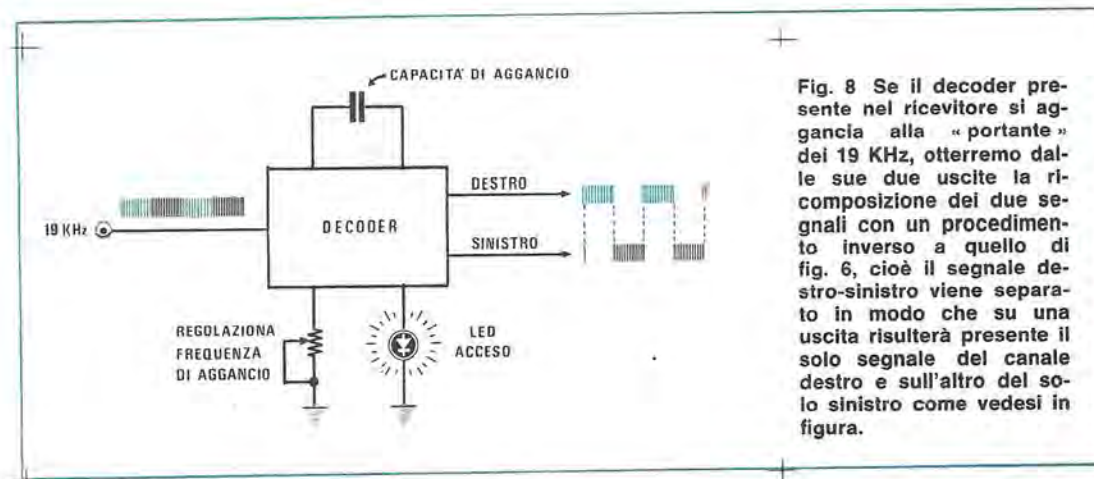
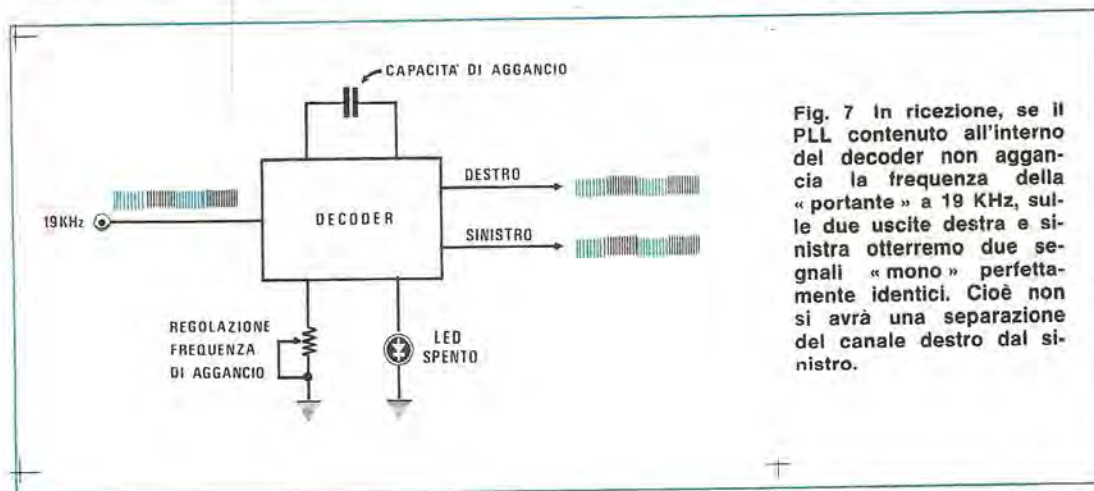
$$38 + 5 = 43 \text{ KHz.}$$

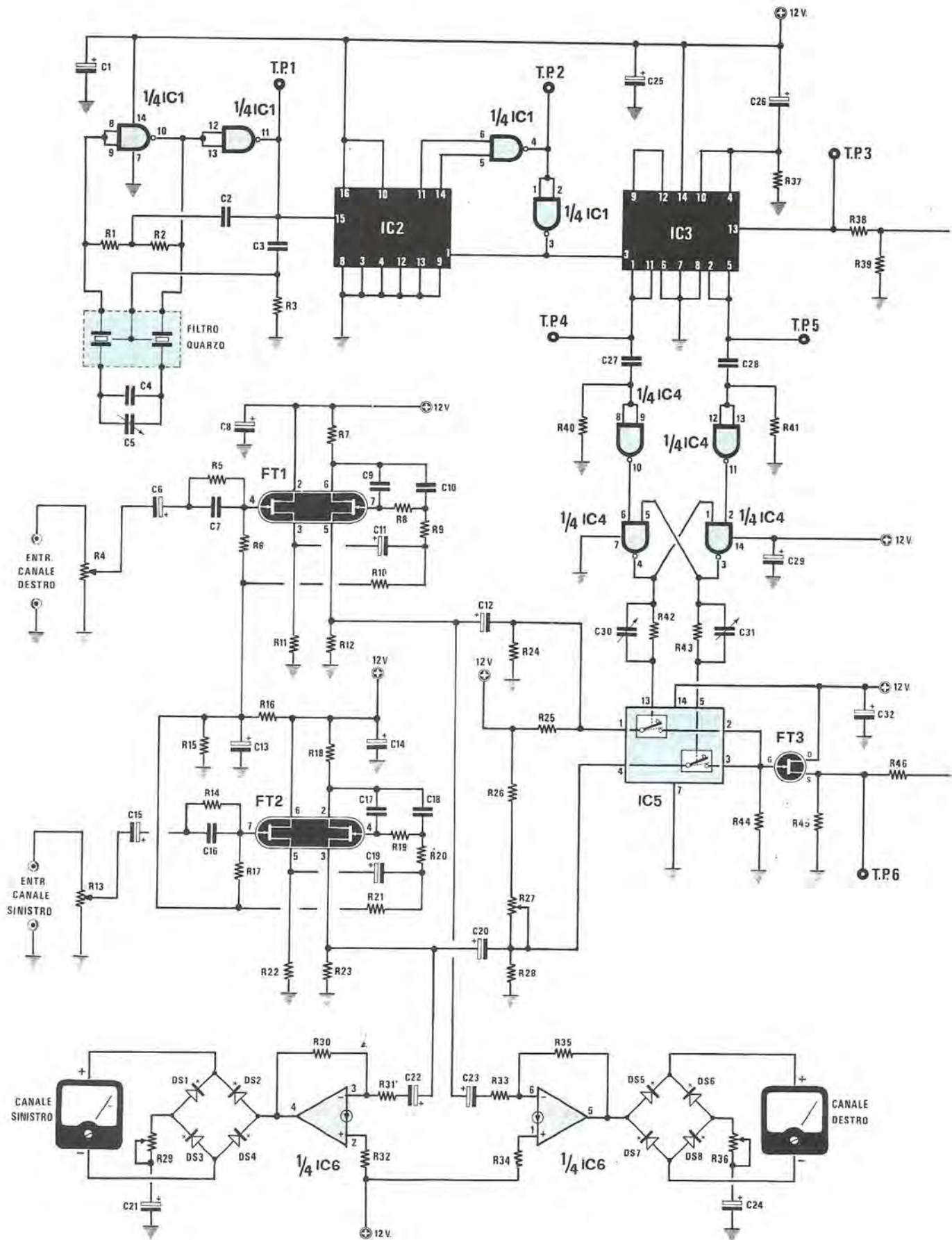
Entrambe queste frequenze possono incidere sulla modulazione al massimo per un 22,5% ciascuna, cioè la più alta deviazione (naturalmente di frequenza) che esse possono provocare sulla portante AF risulta pari a:

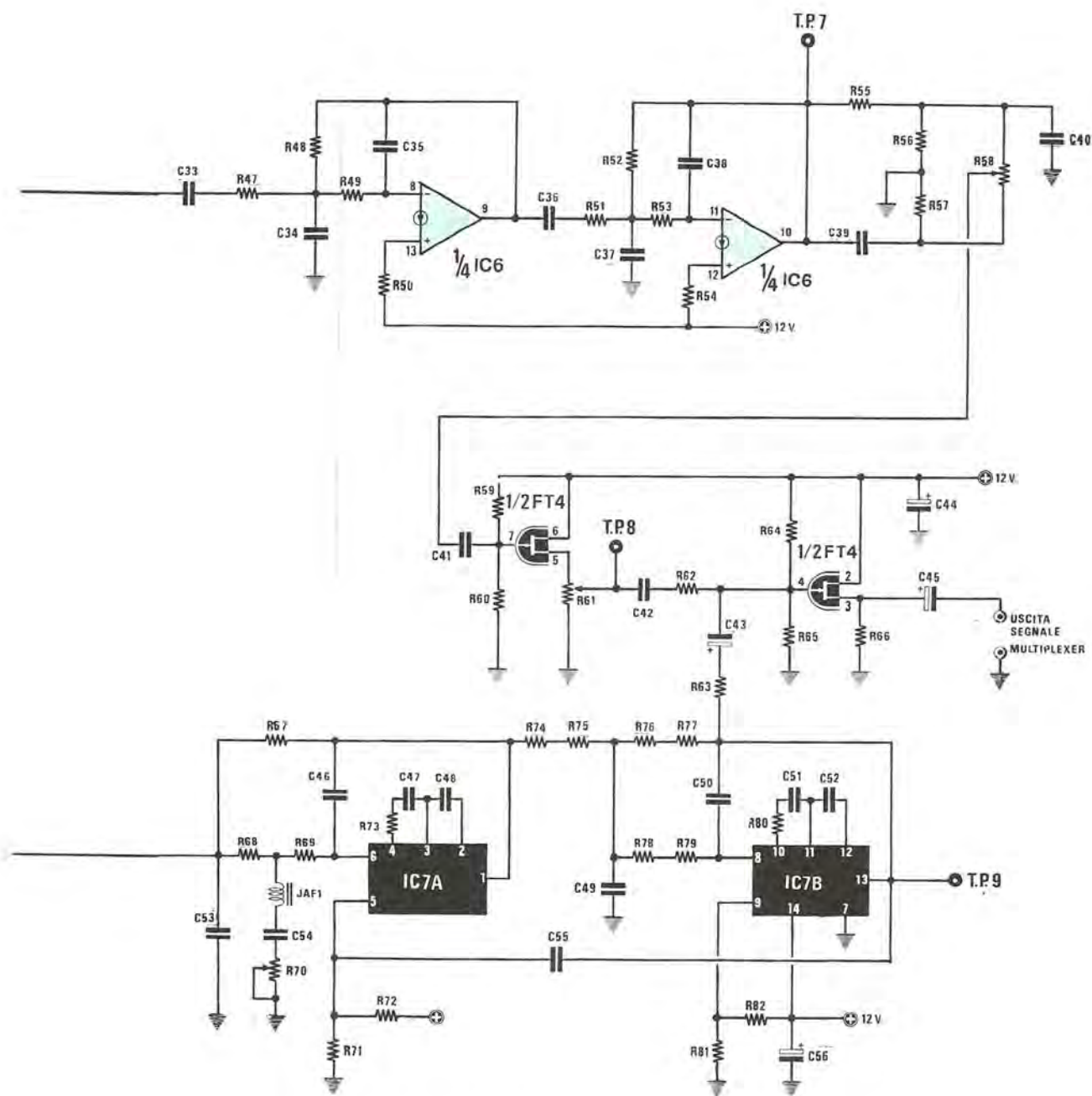
$$75 \times 22,5 : 100 = 16,875 \text{ KHz}$$

Infine abbiamo la portante STEREO a 19 KHz che come abbiamo detto incide sulla modulazione per un 10%, quindi provoca una deviazione massima di:

$$75 \times 10 : 100 = 7,5 \text{ KHz}$$

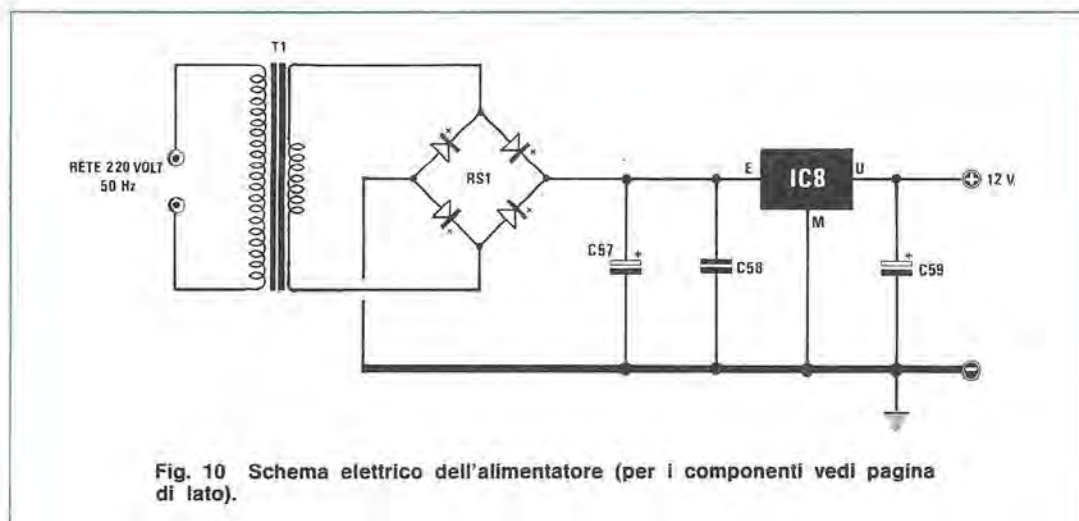






NOTA - Nello schema elettrico ci si è dimenticati di collegare a massa il piedino 5 dell'integrato IC2.

Fig. 9 Schema elettrico completo del nostro encoder stereo escluso lo stadio alimentatore visibile in fig. 10. I terminali indicati con le sigle TP1-TP2 ecc. sono « punti di controllo » necessari per la messa a punto e taratura, come viene ampiamente spiegato nell'articolo. La lista componenti relativa a questo circuito viene riportata nella pagina successiva.



Sommando tutte e quattro queste deviazioni, si ottiene naturalmente:

$33,75 + 16,875 + 16,875 + 7,5 = 75 \text{ KHz}$
cioè sia che si tratti di sola trasmissione MONO, sia che si tratti di trasmissione STEREO, la portante AF del trasmettitore viene sempre fatta deviare al massimo di $75 + 75 \text{ KHz}$.

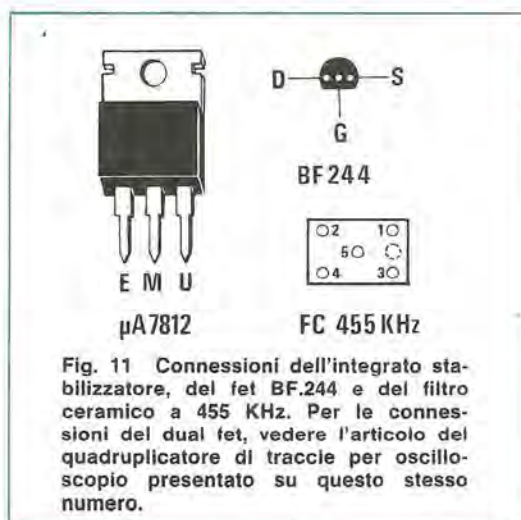
Giunti a questo punto possiamo già vedere come sia possibile trasmettere contemporaneamente, con un solo trasmettitore, due segnali provenienti da due sorgenti diverse.

A tale proposito, in fig. 3 riportiamo lo schema di un encoder classico che ancora oggi, pur risultando sorpassato, trova pratica applicazione per la sua semplicità. Come noterete, i due segnali di BF applicati sugli ingressi «canale DESTRO» e «canale SINISTRO» vengono sommati fra di loro tramite due resistenze ottenendo così un segnale misto «destro + sinistro» che corrisponde in pratica allo spettro compreso fra 0 e 15 KHz, necessario per coloro che dispongono di un solo ricevitore MONO.

Tale segnale viene quindi applicato all'ingresso di un primo miscelatore. Contemporaneamente il segnale del canale DESTRO viene applicato all'ingresso di un «inverter» in modo da invertirlo di fase, quindi ancora sommato al canale SINISTRO in modo da ottenere un secondo segnale **sinistro — destro**.

Questo segnale viene applicato all'ingresso di un «miscelatore bilanciato» che provvederà a miscelarlo ad una frequenza fissa di 38 KHz, realizzando in pratica una «modulazione d'ampiezza a portante soppressa».

A questo punto segue un filtro passa basso con frequenza di taglio a 53 KHz per evitare che



vengano trasmesse anche le frequenze multiple dei 38 KHz, vale a dire i 76 KHz, i 152 KHz ecc.

Infine questo segnale viene miscelato con quello **destro + sinistro**, come vedesi dalla fig. 3.

Per completare lo spettro di BF relativo al segnale stereo resta solo da inserire la portante a 19 KHz ed a questo provvede l'ultimo miscelatore che vediamo applicato prima dell'uscita.

Questo schema, anche se valido, è ormai sorpassato e soprattutto può dar luogo a molteplici inconvenienti dovuti anche al fatto che chi lo ha ricopiato vi ha apportato generalmente delle modifiche che anziché migliorarlo lo peggiorano. Per esempio abbiamo riscontrato che spesso l'intensità relativa di modulazione del segnale stereo supera il 22,5% e questo provoca una distorsione alle frequenze più alte.

LISTA ENCODER

R1 = 22.000 ohm 1/4 watt
R2 = 22.000 ohm 1/4 watt
R3 = 33.000 ohm 1/4 watt
R4 = 47.000 ohm potenz. lineare
R5 = 22.000 ohm 1/4 watt
R6 = 22.000 ohm 1/4 watt
R7 = 1.000 ohm 1/4 watt
R8 = 27.000 ohm 1/4 watt
R9 = 27.000 ohm 1/4 watt
R10 = 22.000 ohm 1/4 watt
R11 = 3.300 ohm 1/4 watt
R12 = 1.000 ohm 1/4 watt
R13 = 47.000 ohm potenz. lineare
R14 = 22.000 ohm 1/4 watt
R15 = 2.700 ohm 1/4 watt
R16 = 8.200 ohm 1/4 watt
R17 = 22.000 ohm 1/4 watt
R18 = 1.000 ohm 1/4 watt
R19 = 27.000 ohm watt
R20 = 27.000 ohm watt
R21 = 22.000 ohm 1/4 watt
R22 = 3.300 ohm 1/4 watt
R23 = 1.000 ohm 1/4 watt
R24 = 3.900 ohm 1/4 watt
R25 = 3.900 ohm 1/4 watt
R26 = 3.300 ohm 1/4 watt
R27 = 1.000 ohm trimmer 20 giri
R28 = 3.900 ohm 1/4 watt
R29 = 50.000 ohm trimmer 1 giro
R30 = 47.000 ohm 1/4 watt
R31 = 15.000 ohm 1/4 watt
R32 = 100.000 ohm 1/4 watt
R33 = 15.000 ohm 1/4 watt
R34 = 100.000 ohm 1/4 watt
R35 = 47.000 ohm 1/4 watt
R36 = 50.000 ohm trimmer 1 giro
R37 = 27.000 ohm 1/4 watt
R38 = 4.700 ohm 1/4 watt
R39 = 2.200 ohm 1/4 watt
R40 = 4.700 ohm 1/4 watt
R41 = 4.700 ohm 1/4 watt
R42 = 8.200 ohm 1/4 watt
R43 = 8.200 ohm 1/4 watt
R44 = 1 megaohm 1/4 watt
R45 = 1.500 ohm 1/4 watt
R46 = 10.000 ohm 1/4 watt
R47 = 33.000 ohm 1/4 watt
R48 = 56.000 ohm 1/4 watt
R49 = 33.000 ohm 1/4 watt
R50 = 180.000 ohm 1/4 watt
R51 = 33.000 ohm 1/4 watt
R52 = 56.000 ohm 1/4 watt

R53 = 33.000 ohm 1/4 watt
R54 = 180.000 ohm 1/4 watt
R55 = 10.000 ohm 1/4 watt
R56 = 10.000 ohm 1/4 watt
R57 = 10.000 ohm 1/4 watt
R58 = 50.000 ohm trimmer 20 giri
R59 = 1 megaohm 1/4 watt
R60 = 330.000 ohm 1/4 watt
R61 = 2.000 ohm trimmer 1 giro
R62 = 47.000 ohm 1/4 watt
R63 = 15.000 ohm 1/4 watt
R64 = 1 megaohm 1/4 watt
R65 = 330.000 ohm 1/4 watt
R66 = 2.200 ohm 1/4 watt
R67 = 10.000 ohm 1/4 watt
R68 = 4.700 ohm 1/4 watt
R69 = 4.700 ohm 1/4 watt
R70 = 50.000 ohm trimmer 20 giri
R71 = 22.000 ohm 1/4 watt
R72 = 22.000 ohm 1/4 watt
R73 = 120 ohm 1/4 watt
R74 = 2.700 ohm 1/4 watt
R75 = 4.700 ohm 1/4 watt
R76 = 2.700 ohm 1/4 watt
R77 = 4.700 ohm 1/4 watt
R78 = 4.700 ohm 1/4 watt
R79 = 4.700 ohm 1/4 watt
R80 = 120 ohm 1/4 watt
R81 = 22.000 ohm 1/4 watt
R82 = 22.000 ohm 1/4 watt
C1 = 10 mF 25 volt tantallio
C2 = 47 pF a disco NPO
C3 = 150 pF a disco NPO
C4 = 8,2 pF a disco NPO
C5 = 4,5-20 pF compensatore
C6 = 4,7 mF elettrolitico 25 volt
C7 = 3.900 pF a disco
C8 = 10 mF 25 volt al tantallio
C9 = 68 pF a disco
C10 = 180 pF a disco
C11 = 4,7 mF elettrolitico 25 volt
C12 = 4,7 mF elettrolitico 25 volt
C13 = 10 mF 25 volt tantallio
C14 = 10 mF 25 volt tantallio
C15 = 4,7 mF elettrolitico 25 volt
C16 = 3.900 pF a disco
C17 = 68 pF a disco
C18 = 180 pF a disco
C19 = 4,7 mF elettrolitico 25 volt
C20 = 4,7 mF elettrolitico 25 volt
C21 = 47 mF elettrolitico 16 volt
C22 = 4,7 mF elettrolitico 25 volt
C23 = 4,7 mF elettrolitico 25 volt
C24 = 47 mF elettrolitico 16 volt

C25 = 10 mF 25 volt tantallio
C26 = 10 mF 25 volt tantallio
C27 = 1.000 pF a disco
C28 = 1.000 pF a disco
C29 = 10 mF 25 volt tantallio
C30 = 10-60 pF compensatore
C31 = 10-60 pF compensatore
C32 = 10 mF 25 volt tantallio
C33 = 47.000 pF a disco
C34 = 560 pF a disco
C35 = 68 pF a disco
C36 = 47.000 pF a disco
C37 = 560 pF a disco
C38 = 68 pF a disco
C39 = 560 pF a disco
C40 = 330 pF ceramico VHF
C41 = 47.000 pF a disco
C42 = 47.000 pF a disco
C43 = 10 mF 25 volt tantallio
C44 = 10 mF 25 volt tantallio
C45 = 10 mF 25 volt tantallio
C46 = 150 pF a disco
C47 = 10.000 pF a disco
C48 = 470 pF a disco
C49 = 4.700 pF ceramico VHF
C50 = 22 pF a disco NPO
C51 = 10.000 pF a disco
C52 = 470 pF a disco
C53 = 1.500 pF ceramico VHF
C54 = 2200 pF ceramico VHF
C55 = 18 pF a disco NPO
C56 = 10 mF 25 volt tantallio
C57 = 1000 mF elettrolit. 25 volt
C58 = 47.000 pF a disco
C59 = 10 mF 25 volt tantallio
DS1-DS8 = diodo silicio 1N4148
1N4148
FC1 = filtro ceramico 455 KMz
JAF1 = imped. 10 milli-henry
FT1 = dual fet tipo J.406
FT2 = dual fet tipo J.406
FT3 = fet tipo BF244 mezzaluna
FT4 = dual fet tipo J.406
RS1 = ponte raddrizzat. 100 V1A.
IC1 = integrato CD.4011
IC2 = Integrato tipo TP4029
IC3 = integrato tipo CD4013
IC4 = integrato tipo CD4011
IC5 = Integrato tipo CD.4016
IC6 = integrato tipo LM3900
IC7 = integrato tipo SN76131
IC8 = integrato tipo uA7812
T1 = trasformatore da 25-30 watt
12 volt 1,5 ampere.

Altre volte i segnali miscelati non risultano in fase, quindi non c'è separazione fra i canali.

Infine c'è stato chi ha eliminato, ritenendolo forse superfluo, il filtro a 53 KHz e questo ha portato non pochi inconvenienti poiché così facendo in trasmissione viene irradiata, oltre alla frequenza dei 38 KHz della portante, anche la seconda armonica (cioè $38 + 38 = 76$ KHz), e su questa noi ritroviamo un segnale stereo avente uno spettro identico a quello dei 38 KHz, però con ampiezza dimezzata (vedi fig. 4). Per limitare drasticamente tutti questi inconvenienti, occorre adottare un secondo sistema, molto più raffinato e perfetto, che viene chiamato « multiplex ». In effetti il multiplex è un ingegnoso sistema elettronico che permette di inviare su un'unica linea di trasmissione due o più informazioni contemporaneamente pur tenendole separate fra di loro.

Del resto questo sistema noi l'abbiamo già sfruttato in molti progetti di Nuova Elettronica, vedi ad esempio il « doppia traccia per oscilloscopio » pubblicato sul n. 50/51, oppure il « quattro tracce » presentato su questo stesso numero.

Nell'encoder, per poter sfruttare il sistema multiplex, è necessario rispettare rigorosamente due frequenze che, come potrete già supporre, sono:
19 KHz = frequenza di sincronismo (portante)
38 KHz = frequenza di multiplex (sottoportante)

In pratica il multiplex, come vedesi in fig. 5, non è altro che un veloce commutatore elettronico che alternativamente preleva il segnale, una volta sul canale sinistro, una volta sul destro, poi ancora sul sinistro ecc. ad una frequenza di 38.000 Hz, vale a dire che commuta le entrate 19.000 volte al secondo ciascuna. Se sugli ingressi dei due canali (destro e sinistro) non è presente alcun segnale, anche in uscita non avremo nessun segnale.

Se invece sugli ingressi sono applicati due segnali distinti, in uscita dall'encoder noi troveremo per 13 microsecondi circa il segnale del canale destro, per altri 13 microsecondi quello del canale sinistro, poi ancora quello destro e così via.

È facilmente intuibile che sfruttando il sistema multiplex la separazione fra i canali è netta, poiché quando il commutatore è predisposto per lasciar passare il canale sinistro, il segnale presente sul canale destro non può assolutamente raggiungere l'uscita e viceversa.

Da notare che agendo in questo modo noi otteniamo lo stesso identico spettro di BF che si ottiene con lo schema di fig. 3.

Ora per ricevere questo segnale stereo, cioè per separare in ricezione il canale destro da

quello sinistro, è necessario un integrato chiamato « decoder » (vedi Sintonizzatore FM pag. 505 del n. 48) il quale in pratica si comporta inversamente all'encoder, cioè riceve sul suo ingresso la somma dei due segnali destro e sinistro e smista quindi ciascun segnale sul relativo canale d'uscita agendo alla solita frequenza di 38 KHz.

In pratica il decoder non è altro che un integrato PLL (Phase Locked Loop) per comprendere il funzionamento del quale non sarebbe male rileggersi l'articolo apparso sul n. 50/51 a partire da p. 184 riguardante un trasmettitore in FM. In tale articolo noi vi avevamo precisato che un PLL è un particolare oscillatore in grado di « agganciarsi in fase » ad una frequenza che viene applicata al suo ingresso, cioè in grado di modificare la sua frequenza di oscillazione finché a renderla esattamente uguale a quella applicata in ingresso.

Naturalmente perché questo possa avvenire è necessario che la frequenza che noi vogliamo agganciare non si discosti notevolmente da quella su cui è stato tarato il VCO (oscillatore controllato in tensione) contenuto all'interno del PLL, cioè che la frequenza stessa rientri nel campo di aggancio.

Supponiamo che il VCO sia stato tarato per oscillare liberamente sui 18.895 Hz e che il campo di aggancio sia compreso entro un 15% in più o in meno rispetto a questa frequenza, vale a dire fra:

$$18.895 - 18.895 \times 15 : 100 = 16.061 \text{ Hz e}$$

$$18.895 + 18.895 \times 15 : 100 = 21.729 \text{ Hz}$$

In tali condizioni, se noi applichiamo all'ingresso del PLL una frequenza pari a 19.000 Hz, quale è appunto la portante che viene trasmessa insieme al segnale stereo, cioè una frequenza che rientra ampiamente nel campo di aggancio, automaticamente anche la frequenza in uscita dal VCO si porterà a 19.000 Hz.

Questo fatto è estremamente importante perché è ovvio che se vorremo separare il segnale stereo cioè se vorremo ricostruire il segnale del canale destro e di quello sinistro dovremo disporre di una frequenza esattamente uguale a quella che abbiamo utilizzato sull'encoder in modo da poter abilitare l'uscita destra oppure quella sinistra esattamente nel periodo di tempo che gli compete.

Passiamo ora ad osservare lo schema di fig. 7 in cui abbiamo rappresentato a grandi linee un decoder con il relativo condensatore esterno che serve per far oscillare il VCO nell'intorno della frequenza che vogliamo agganciare.

È ovvio che a causa della tolleranza del condensatore questa frequenza potrebbe risultare anche notevolmente diversa da quanto noi desideriamo, cioè invece di oscillare attorno ai 19 KHz il VCO potrebbe ad esempio oscillare a 18 oppure a 20 KHz, quindi per correggere tale differenza è presente sul decoder un terminale da collegare ad un trimmer mediante il quale è possibile apportare le dovute correzioni alla frequenza di oscillazione.

Quindi ammesso ad esempio che il VCO oscillasse a 19,3 KHz, agendo su tale trimmer noi potremo forzarlo ad oscillare il più possibile vicino ai 19 KHz dopodiché, non appena dal trasmettitore giungerà la frequenza dei 19 KHz (frequenza della portante), automaticamente il PLL si aggancerà in fase a quest'ultima spingendo il VCO ad oscillare appunto a 19 KHz esatti.

NOTA: noi abbiamo parlato di 19 KHz per semplificare l'esempio, però in realtà il VCO viene fatto oscillare a 76 KHz e successivamente, con un primo divisore X2, si ricompone la sottoportante a 38 KHz necessaria per demultiplexare il segnale stereo, mentre con un successivo divisore X2 si ottengono i 19 KHz che vengono comparati in fase con i 19 KHz provenienti dal trasmettitore, cioè i 19 KHz che servono in pratica per realizzare l'aggancio.

Ricostruita la sottoportante a 38 KHz, il decoder con questa piloterà un commutatore elettronico esattamente opposto a quello che si aveva sull'encoder, cioè un commutatore elettronico che ricevendo sul suo centrale il segnale stereo proveniente dal trasmettitore lo smista ora sul canale destro ora su quello sinistro esattamente negli istanti richiesti. Inutile dire che perché questo possa avvenire in modo perfetto occorre che i 38 KHz ricostruiti dal decoder siano esattamente in fase con quelli generati dal trasmettitore perché se questo commutatore abilitasse per esempio il canale destro quando invece al suo ingresso è presente il segnale relativo al canale sinistro è ovvio che il sistema non potrebbe funzionare.

Il decoder dispone infine di un terminale utile per pilotare un diodo led il quale si accenderà solo ed esclusivamente quando il PLL ha agganciato la frequenza dei 19 KHz inviatagli dal trasmettitore (questo ovviamente se il trasmettitore è stereo, quindi trasmette la frequenza della portante a 19 KHz).

Se l'integrato PLL non riesce ad agganciare la frequenza dei 19 KHz, non potrà più ricomporre la sottoportante a 38 KHz necessaria per

suddividere i due canali, pertanto su entrambe le uscite avremo contemporaneamente il segnale **destro + sinistro**, cioè in pratica il segnale stereo.

In altre parole, quando il PLL non aggancia, avviene la stessa cosa di quando all'ingresso del decoder si presenta un segnale esclusivamente **mono**, privo cioè della portante a 19 KHz.

Giunti a questo punto speriamo avrete capito come deve funzionare un ENCODER, perché è necessario inviare insieme ai segnali stereo destro e sinistro una portante a 19 KHz di ampiezza relativa non superiore al 10% e perché è necessario che l'intensità di modulazione di ciascuna delle due bande stereo non superi il 22,5%, pertanto riteniamo si possa passare a descrivere lo schema elettrico senza paura che per qualcuno risulti incomprensibile.

SCHEMA ELETTRICO

Come abbiamo accennato in precedenza, per realizzare il sistema multiplex da noi adottato, è necessario disporre di una frequenza molto stabile a 38 KHz per poter con questa pilotare i due commutatori di canale applicati sugli ingressi.

In molti schemi commerciali questa frequenza viene ottenuta con un oscillatore libero sul quale si può intervenire, per le opportune tarature, agendo su un ben determinato trimmer: noi però abbiamo potuto verificare che la stabilità che in questo modo si ottiene è decisamente scarsa anche e soprattutto se si tien conto del fatto che l'encoder andrà inserito in un trasmettitore il quale deve essere in grado di lavorare per 10-12 ore consecutive ogni giorno senza che si notino sensibili variazioni di rendimento.

Proprio per questo abbiamo deciso di utilizzare per il nostro encoder, anziché un normale oscillatore a resistenza e capacità, un oscillatore quarzato ed in questo senso la soluzione migliore, oltre che più economica, ci è sembrata quella di impiegare un filtro ceramico a 455 KHz in quanto lo stesso è in grado di garantire la necessaria stabilità in frequenza.

Come vedesi dallo schema elettrico di fig. 9, l'oscillatore pilota nel nostro circuito è stato realizzato sfruttando 2 dei 4 nand contenuti nell'integrato IC1 (un CD.4011) ed i valori di resistenza e di capacità ad essi applicati sono stati calcolati in modo da far lavorare l'oscillatore sulla frequenza di 456 KHz.

Il compensatore C5, che troviamo applicato in parallelo al condensatore C4, servirà ovvia-

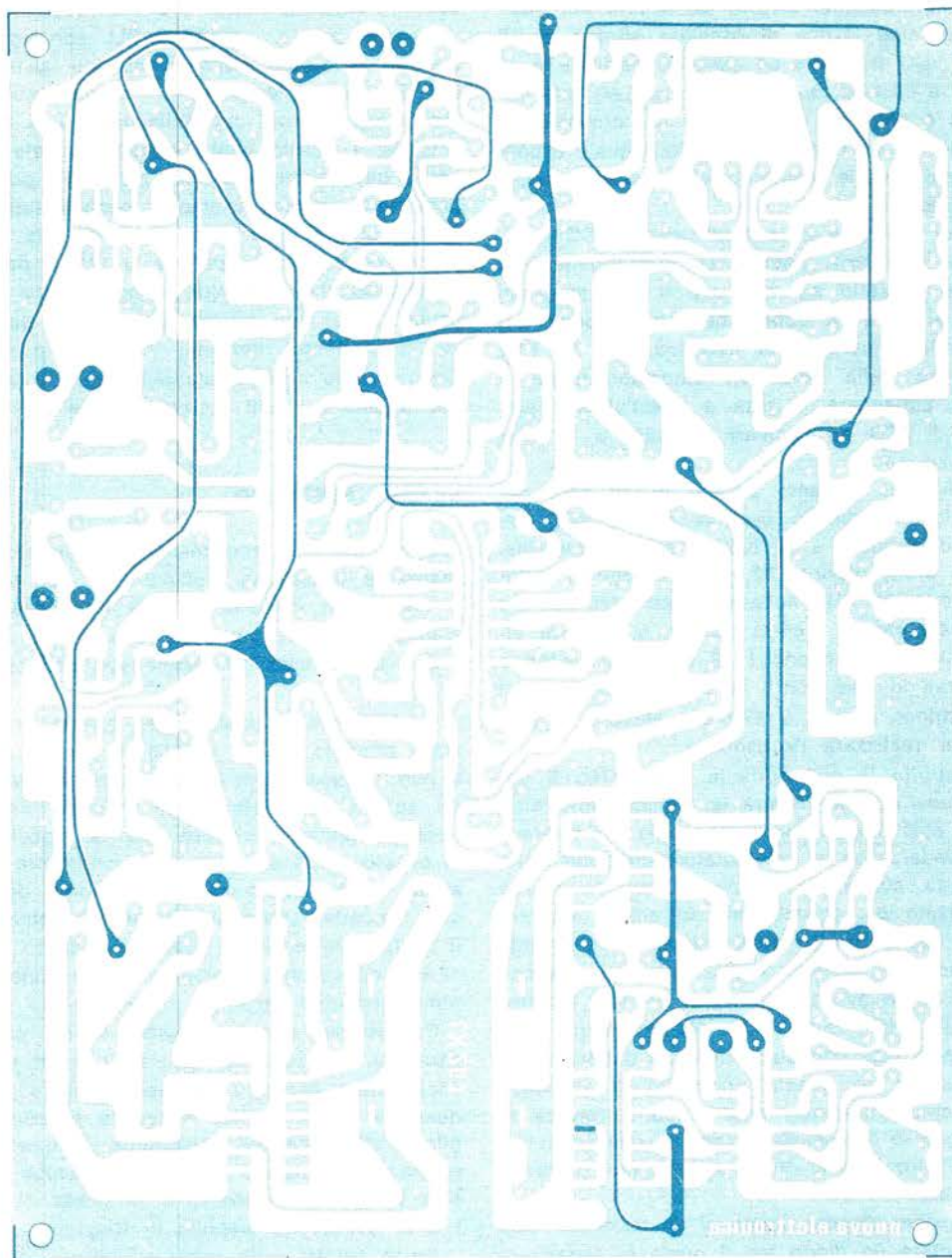


Fig. 12 Disegno a grandezza naturale del circuito a doppia faccia necessario alla realizzazione di questo encoder. Il circuito viene fornito già forato e completo di disegno serigrafico dei componenti.

NOTA - Come già accennato nella nota dello schema elettrico, anche su questo disegno il piedino 5 di IC2 non risulta collegato a massa. Anche se il circuito stampato che forniamo risulta corretto, non sarà male controllare se tale piedino risulta collegato al piedino 4.

mente per una regolazione fine di questa frequenza in modo che applicando la sonda di un frequenzimetro sul punto di controllo TP1 si possa leggere esattamente 456 KHz.

Questa frequenza viene applicata sull'ingresso di CLOCK (piedino 15) dell'integrato IC2 (un C/MOS tipo CD.4029) il quale svolge nel nostro circuito la funzione di **divisore X6**.

Pertanto, applicando la sonda del frequenzimetro questa volta sul punto di controllo TP2, dovremo leggere:

$$456 : 6 = 76 \text{ KHz}$$

vale a dire il doppio di quei 38 KHz che sono necessari per pilotare il commutatore elettronico applicato sugli ingressi di canale.

I due nand che troviamo applicati fra i piedini 11-14 ed il piedino 1 di questo contatore servono per azzerare il contatore stesso ogniqualvolta sono entrati 6 impulsi dall'ingresso di clock.

Il successivo integrato, cioè IC3, è un C/MOS di tipo CD.4013 il quale contiene al suo interno due flip-flop di tipo D (vedi a tale proposito l'articolo apparso sul n. 50/51 a partire da p. 148) completamente indipendenti fra di loro.

Sempre dalla rivista 50/51 avrete appreso che con un flip-flop tipo D si può realizzare molto facilmente un **divisore X2** semplicemente collegando l'uscita QA all'ingresso D ed applicando la frequenza da dividere all'ingresso di clock (vedi pag. 153). Nel nostro schema entrambi i flip-flop contenuti nell'integrato IC3 sono stati utilizzati come **divisore X2**, il primo (cioè quello che ha l'ingresso di clock sul piedino 3), per ottenere i 38 KHz che come abbiamo detto sono necessari per pilotare il commutatore elettronico ed il secondo (cioè quello che ha l'ingresso di clock sul piedino 11) per dividere ulteriormente questi 38 KHz in modo da ottenere i 19 KHz ($38 : 2 = 19 \text{ KHz}$) necessari per la portante STEREO.

Applicando la sonda del frequenzimetro sul punto di controllo TP3 noi dovremo appunto rilevare quest'ultima frequenza.

Applicandola invece sui punti TP4 e TP5 dovremo leggere ovviamente 38 KHz non solo ma osservando con un oscilloscopio le forme d'onda presenti su questi due terminali, noteremo che esse risultano esattamente in opposizione di fase come del resto è intuibile dal momento che le stesse vengono prelevate dalle uscite QA e QB (cioè Q e Q negato) dello stesso flip-flop. Da notare che tutta la rete costituita dai quattro nand contenuti nell'integrato IC4 e dalle resistenze e condensatori ad essi applicati serve solo ed

esclusivamente per migliorare la soppressione della portante a 38 KHz: vedremo in fase di taratura come debbono essere regolati i due compensatori C30 e C31 per raggiungere questo scopo.

Come commutatore elettronico abbiamo impiegato l'integrato CD.4016 (anch'esso un C/MOS) in quanto ci è sembrato il miglior compromesso fra velocità di commutazione e separazione fra i canali.

Tale integrato contiene al suo interno quattro switch bilaterali, cioè quattro veri e propri commutatori elettronici che vengono pilotati ciascuno dal relativo terminale di controllo: di questi commutatori noi ne abbiamo utilizzati ovviamente solo due e precisamente quello pilotato dal terminale n. 13 per il canale destro e quello pilotato dal terminale n. 5 per il canale sinistro.

In particolare quando il piedino 13 risulterà collegato al positivo di alimentazione (stato logico 1) sul gate del fet FT3 arriverà il segnale del canale destro, mentre quando risulterà collegato al positivo il piedino 5, sul gate di FT3 sarà disponibile il segnale del canale sinistro.

Gli ingressi, come potrete notare, risultano entrambi ad alta impedenza e dotati ciascuno di una rete di preenfasi costituita da R5 e C7 per il canale destro e da R14 e C16 per il canale sinistro.

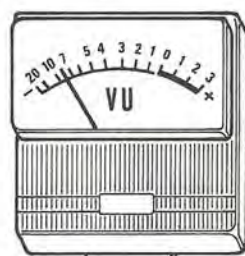
Dopo la rete di preenfasi, su ogni canale, troviamo uno stadio separatore realizzato con la prima metà del dual-fet FT1-FT2, mentre la seconda metà dei medesimi viene impiegata per realizzare un filtro passa-basso con frequenza di taglio a 15 KHz.

L'impiego di tale filtro su ogni canale si è reso necessario per rispettare lo spettro di modulazione precedentemente illustrato e per limitare ogni fenomeno di intermodulazione.

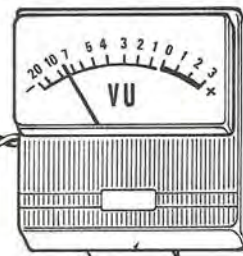
La frequenza di taglio (cioè 15 KHz) viene determinata dai valori di R8-R9-C9-C10 per il canale destro e da R19-R20-C17-C18 per il canale sinistro.

Dal source di FT1 (piedino 5) e di FT2 (piedino 3) il segnale viene quindi applicato, tramite i condensatori elettrolitici C12 e C20, agli ingressi 1 e 4 del commutatore analogico IC5 mentre con altri due condensatori elettrolitici (vedi C22 e C23) una porzione di questo segnale viene prelevata per pilotare i circuiti relativi ai due strumentini indicatori di livello.

Prima comunque di occuparci di questa parte di circuito che riveste un'importanza secondaria nel nostro schema, vediamo come si riesce, nel nostro encoder, a miscelare il segnale stereo disponibile sul gate di FT3 con la portante a 19



CANALE SINISTRO

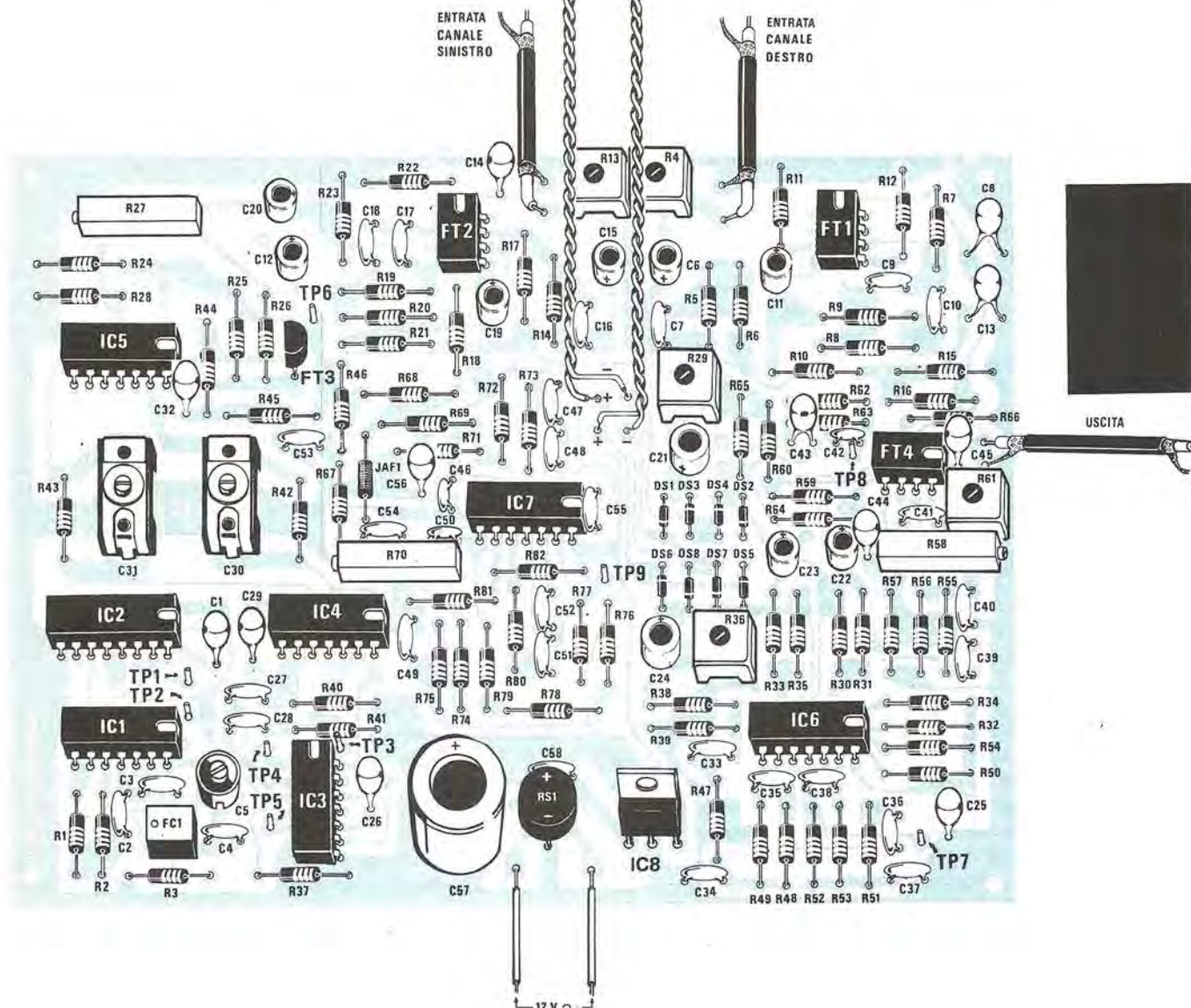


CANALE DESTRO

ENTRATA
CANALE
SINISTRO

ENTRATA
CANALE
DESTRO

USCITA



KHz necessaria per poter separare i due canali in ricezione.

Ricordiamo che se noi potessimo analizzare lo spettro del segnale disponibile sul source del fet FT3 (che in pratica funge da stadio separatore) noteremmo che esso si compone del segnale mono compreso fra 0 e 15 KHz, del segnale stereo compreso fra 23 e 53 KHz e centrato sui 38 KHz, più innumerevoli altre bande stereo, di ampiezza sempre più limitata, centrate sulle frequenze multiple dei 38 KHz, cioè in questo segnale manca la famosa **portante a 19 KHz** che invece abbiamo visto essere assolutamente indispensabile per la ricezione.

Prima però di miscelare questo segnale con la portante, dovremo preoccuparci di limitare la banda passante BF a 53 KHz, in modo da eliminare tutte le frequenze multiple dei 38 KHz con le relative bande stereo ad esse associate. Questo compito nel nostro circuito viene svolto dall'integrato IC7 (un SN76131) il quale contiene al



Fig. 13 Schema pratico di montaggio dell'encoder. Controllare, prima di inserire gli integrati, che la tacca di riferimento risulti rivolta come chiaramente indicato in questo disegno. Per il filtro ceramico guardare al « punto » presente sopra l'involucro.

suo interno due preamplificatori di BF esattamente identici, che noi abbiamo riportato separatamente nello schema per semplificare la comprensione al lettore.

Questi due preamplificatori sono collegati in modo da realizzare nel loro complesso un filtro passa-basso attivo con frequenza di taglio esattamente a 53 KHz e con circa 38 dB per ottava di attenuazione alle frequenze superiori.

In questo filtro i valori di resistenza e di capacità sono ovviamente molto critici e proprio per questo, cioè perché si richiedevano valori strani fuori standard, in taluni punti (vedi ad esempio R74 ed R75 oppure R76 ed R77) si sono utilizzate due resistenze in serie anziché una sola resistenza in modo da ottenere, con questa serie, il valore ohmico desiderato.

NOTA: si consiglia di non apportare nessuna modifica circuitale né sostituzione di componenti per non alterare la frequenza di taglio, l'attenuazione e soprattutto la « linearità di fase ».

In particolare la modifica di quest'ultimo parametro comporterebbe una diversa separazione

fra i due canali per diversi valori di frequenza (compresa tra 0 e 15 KHz) applicati in ingresso.

Sull'uscita (piedino 13) del secondo SN76131 noi abbiamo pertanto disponibile un segnale di BF con banda compresa fra 0 e 53 KHz o meglio da 0 a 15 KHz, e da 23 a 53 KHz, cioè in pratica il segnale che è necessario trasmettere con la sola esclusione della portante a 19 KHz che ancora non risulta ad esso miscelata.

Tale segnale viene applicato, tramite la resistenza R63 ed il condensatore C43, al gate del fet 1/2 FT4, cioè di uno dei due fet contenuti nel dual fet FT4, il quale funge in pratica da « miscelatore d'uscita ».

Infatti sempre su questo gate giunge anche, tramite C42 ed R62, il segnale sinusoidale a 19 KHz che costituisce appunto la portante da trasmettere e tale segnale viene miscelato dal fet con quello precedente.

Abbiamo parlato di segnale sinusoidale a 19 KHz e questo dovrebbe senz'altro stupire chi ha seguito la trattazione fin dall'inizio, infatti sul piedino 13 dell'integrato IC3 era sì presente un segnale a 19 KHz, però ad onda quadra. Come si possa trasformare un segnale ad onda quadra in un segnale sinusoidale è presto detto: basta farlo passare attraverso un filtro passa basso a 19 KHz con una curva di attenuazione molto ripida.

Nel nostro encoder tale filtro è stato realizzato utilizzando due dei quattro amplificatori operazionali contenuti all'interno dell'integrato IC6 (un LM3900) ed in tal modo siamo riusciti ad ottenere un'attenuazione di 24 dB per ottava.

Inutile dire che anche i valori di resistenza e capacità inseriti in questo filtro sono assolutamente critici, quindi non si potrà in alcun modo tentare di modificarli.

Il trimmer R58 che troviamo sull'uscita di questo filtro ci servirà per regolare la fase del segnale sinusoidale a 19 KHz così ottenuto in modo che esso risulti esattamente in fase con quello a 38 KHz. Dal cursore di questo trimmer il segnale viene trasferito, tramite il condensatore C41, al gate del primo dei due fet contenuti nel dual fet FT4 il quale funge in pratica da stadio separatore, cioè presenta un'alta impedenza d'ingresso e una bassa impedenza d'uscita.

Il trimmer R61 che troviamo applicato sul source di questo fet ci servirà, in fase di taratura, per limitare l'ampiezza della portante all'incirca al 10% dell'ampiezza totale del segnale di BF trasmesso. L'uscita dell'encoder risulta naturalmente a bassa impedenza in quanto viene prelevata dal source di un fet.

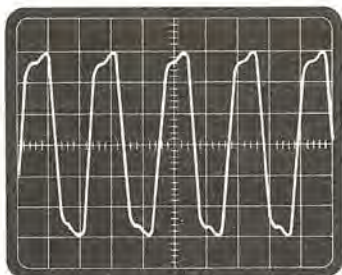


Fig. 14 Forma del segnale a 456 KHz disponibile sul terminale di controllo TP.1
Amplif. vert. = 2 volt x cm.
Time-Base = 1 micros. x cm.

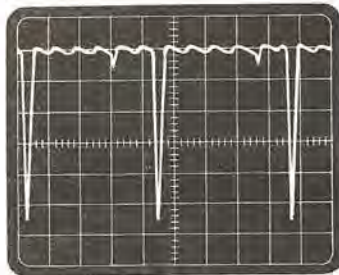


Fig. 15 Forma del segnale a 76 KHz, disponibile sul terminale di controllo TP.2.
Amplif. Vert. = 2 volt x cm.
Time-Base = 3 micros. x cm.

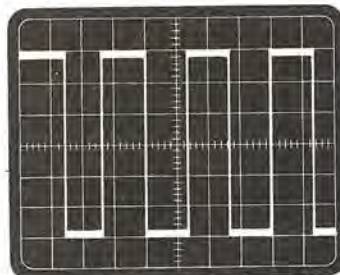


Fig. 16 Sui terminali TP.4 e TP.5 sarà presente quest'onda quadra a 38.000 Hz (38 KHz).
Amplif. Vert. = 2 volt x cm.
Time-Base = 10 micros. x cm.

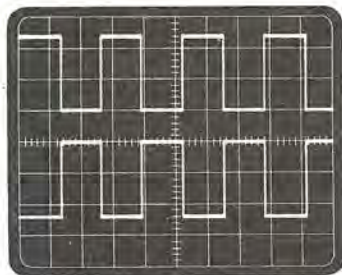


Fig. 17 Chi dispone di un doppiatraccia, controllando i due segnali presenti su TP.4 e TP.5 constaterà che questi risultano sfasati tra di loro di 180° .
Amplif. Vert. = 5 volt x cm.
Time-Base = 10 micros. x cm.

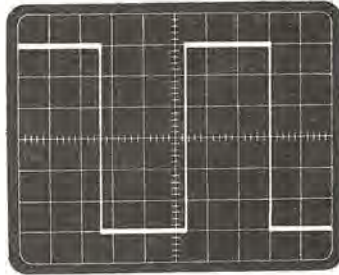


Fig. 18 Sul terminale di controllo TP.3 potremo invece visualizzare la frequenza della portante che come sappiamo è di 19.000 Hz.
Amplif. Vert. = 2 volt x cm.
Time-Base = 10 micros. x cm.

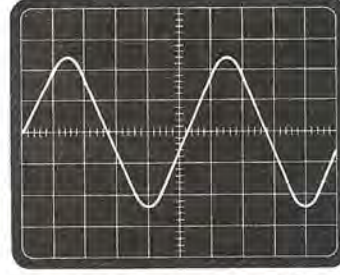


Fig. 19 Sul terminale TP.7 la frequenza di 19.000 Hz anziché risultare ad onda quadra la ritroveremo sinusoidale come vedesi in questa foto.
Amplif. Vert. = 2 volt x cm.
Time-Base = 10 micros. x cm.

Da notare che il dual fet FT4 impiegato in questo stadio può essere sostituito anche con due fet separati, ad esempio con due BF244 o due BF245 o due 2N3819, senza che si abbiano sensibili variazioni di rendimento.

Resta da vedere un ultimo stadio e precisamente quello relativo al circuito pilota per i due strumentini indicatori di livello.

Come noterete, per realizzare questo stadio abbiamo impiegato gli ultimi due amplificatori operazionali contenuti nell'integrato LM.3900, cioè quello con uscita sul piedino 5 per il canale destro e quello con uscita sul piedino 4 per il canale sinistro.

Il segnale di BF prelevato dal source dei dual fet d'ingresso viene applicato, tramite C23 ed R33 e tramite C22 e R31, agli ingressi invertenti (piedini 6 e 3) di questi amplificatori e dall'uscita di questi ultimi, opportunamente amplificata, ad un ponte di diodi per essere raddrizzato e livellato.

I trimmer R29 ed R36 inseriti in questa rete serviranno ovviamente per regolare il fondo scala dello strumento.

Prima di concludere un'ultima considerazione e precisamente il condensatore C26 e la resistenza R37 che troviamo applicati ai piedini 10

e 4 dell'integrato IC3 hanno lo scopo di resettare contemporaneamente i due flip-flop contenuti in questo integrato ogniquale volta noi forniremo tensione al circuito in modo tale che il segnale a 38 KHz necessario per pilotare i commutatori d'ingresso ed il segnale a 19 KHz necessario per realizzare la portante stereo partano esattamente in fase, come appunto si richiede per un perfetto funzionamento dell'encoder.

REALIZZAZIONE PRATICA

Sul circuito stampato LX267 visibile a grandezza naturale in fig. 12, dovremo applicare tutti i componenti, come è dato vedere nello schema pratico di fig. 13.

Anticipiamo che su tale circuito stampato è riportata in serigrafia la sagoma di ciascun componente completa di relativa sigla per cui il montaggio risulterà notevolmente semplificato.

Come sempre però, trattandosi di uno stampato a doppia faccia, prima di eseguire qualsiasi altra operazione, dovremo preoccuparci di collegare tutte le piste inferiori con quelle superiori utilizzando per questo scopo gli appositi fori passanti presenti alle estremità delle piste interessate sulla parte superiore.

Per eseguire questi collegamenti utilizzeremo come al solito degli spezzonecini di filo di rame nudo (cioè privo di smalto isolante) che ripiegheremo ad L sui due lati affinché non vengano risucchiati dalla punta del saldatore quando li andremo a stagnare sopra e sotto.

Completati tutti i «passaggi» potremo iniziare ad inserire i vari componenti, vale a dire le resistenze, gli zoccoli degli integrati, i condensatori e i diodi.

Poiché in questo circuito sono previsti dei condensatori elettrolitici al tantalio vi ricordiamo che se sul loro involucro non è riportato chiaramente un $+$ in corrispondenza del terminale positivo, troveremo sempre presente almeno un «punto colorato» ed in tal caso, guardando questo «punto» di fronte con i terminali rivolti verso il basso, il terminale positivo si troverà sempre sulla destra.

Per quanto riguarda i condensatori ceramici ed i trimmer di precisione, dobbiamo far presente che sul loro involucro la capacità oppure il valore ohmico può essere riportato secondo il codice giapponese, perciò se troverete scritto ad esempio 102 sull'involucro del trimmer, dovreste interpretare questa scritta come **10 + 2 zero**, cioè 1.000 ohm (oppure 1.000 pF se si tratta del condensatore), mentre se leggerete ad esempio la sigla 503, questa significa **50 + 3 zero**, cioè 50.000 ohm o 50.000 pF a seconda se si tratta di un trimmer o di un condensatore.

Ricordiamo inoltre che sui condensatori poliestere 100.000 pF viene indicato normalmente con .1, cioè il punto prima del numero sta a significare 0,1 mF.

Le sigle K o J che seguono tale numero si riferiscono solo alla tolleranza, quindi .1 K non significa 1 **kilo** (cioè 1.000 pF) come si potrebbe erroneamente supporre, bensì 100.000 pF con tolleranza 5%.

In ogni caso, se vi interessasse avere maggiori chiarimenti in proposito, potrete sempre rilegervi l'articolo «Le sigle dei condensatori» apparso nelle ultime pagine della rivista 42/43.

Inseriti tutti i componenti, compreso il filtro a quarzo da 455 KHz, potremo applicare gli integrati sui relativi zoccoli, rispettando per ognuno la tacca di riferimento e a questo punto, dopo aver collegato l'uscita del trasformatore di alimentazione ai terminali d'entrata del ponte raddrizzatore ed aver applicato sul pannello i due strumenti, potremo considerare il montaggio ultimato.

Precisiamo tuttavia che non è ancora possibile collegare l'encoder al trasmettitore perché anche se il circuito è funzionante, prima di essere inserito nella stazione emittente, necessita di una indispensabile **taratura** da eseguirsi come qui sotto indicato.

TARATURA

Esaminando lo schema elettrico di fig. 9, avrete notato che esistono dei punti contraddistinti dalle sigle TP1-TP2-TP3 ecc. parlando dei quali noi abbiamo detto che ci serviranno in fase di taratura per effettuare delle misure.

Questi punti, sul circuito stampato, fanno capo ognuno ad un terminale, vicino al quale è stampato TP1-TP2-TP3 ecc. a seconda del terminale a cui ci si riferisce e su questi terminali, chiamati «test-point» o «punti di controllo», noi applicheremo di volta in volta la sonda dell'oscilloscopio oppure del frequenzimetro per stabilire se il segnale ivi presente è quello richiesto dal circuito.

Anticipiamo che per la messa a punto di un encoder è assolutamente necessario disporre di questi tre strumenti:

- 1) un normale oscilloscopio in grado di raggiungere i 5-10 MHz;

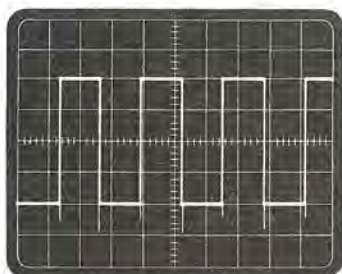


Fig. 20 Sul punto TP.6 ancor prima di regolare il trimmer R27 potremo rilevare ancora un'onda quadra alla frequenza di 38 mila Hz.
Ampl. Vert. = 100 millivolt x cm.
Time-Base = 10 micros. x cm.

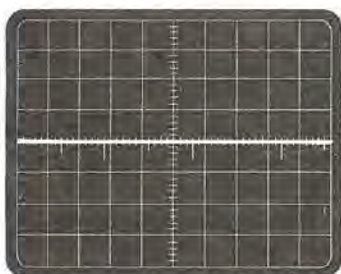


Fig. 21 Il trimmer R27 andrà ruotato fino ad eliminare completamente l'onda quadra, cioè ottenere una linea rettilinea come vedesi nella foto.
Ampl. Vert. = 100 millivolt x cm.
Time-Base = 10 micros. x cm.

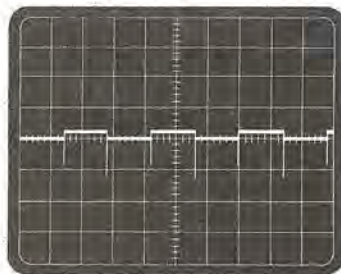


Fig. 22 Se il trimmer R27 non è tarato in modo perfetto si potrà intravedere anziché una linea rettilinea un'onda quadra leggermente pronunciata.
Ampl. Vert. = 100 millivolt x cm.
Time-Base = 10 micros. x cm.

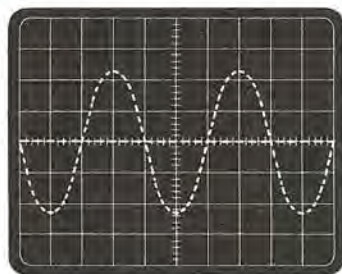


Fig. 23 Se applichiamo sull'entrata dell'encoder un segnale di BF a 1.000 Hz circa sul punto TP.6 noteremo questa forma di onda, cioè una sinusoide tratteggiata.

Ampl. Vert. = 0,5 volt x cm.
Time-Base = 0,3 micros. x cm.

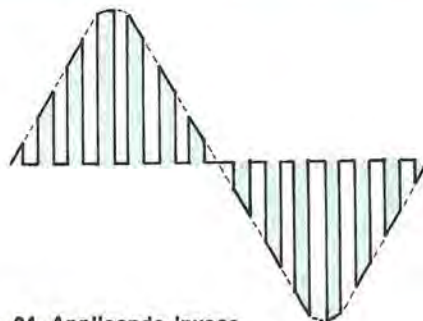


Fig. 24 Applicando invece una frequenza di circa 5-6.000 Hz potremo maggiormente evidenziare l'effetto della commutazione elettronica a 38.000 Hz, come vedesi in disegno.

- 2) un frequenzimetro ad alta impedenza di ingresso, anche solo di BF;
- 3) un oscillatore di BF.

Se non si disponesse di questi tre strumenti sarebbe un po' come pretendere di misurare una tensione o voler stabilire esattamente quanto assorbe un circuito senza avere a disposizione un voltmetro o un amperometro.

Crediamo tuttavia che chiunque si accingerà a realizzare questo encoder sarà senz'altro in possesso di questi strumenti o perché acquistati, o perché realizzati con i nostri kit, pertanto possiamo ad elencare le operazioni che si debbono compiere per eseguire una perfetta taratura.

1ª OPERAZIONE

Sul punto di controllo **TP1** noi abbiamo disponibile il segnale generato dall'oscillatore che sfrutta il filtro ceramico a 455 KHz pertanto applicando la sonda del frequenzimetro (con la base dei tempi commutata su 0,1 secondi) su questo terminale dovremo leggere una frequenza prossima a 455.000 Hz.

A questo punto dovremo agire sul compensatore ceramico C5 ruotandolo con un cacciavite plastico fino a leggere sul frequenzimetro il valore più prossimo possibile a 456.000 Hz.

Una volta ottenuta questa condizione, applicando sullo stesso punto di controllo TP1 la sonda

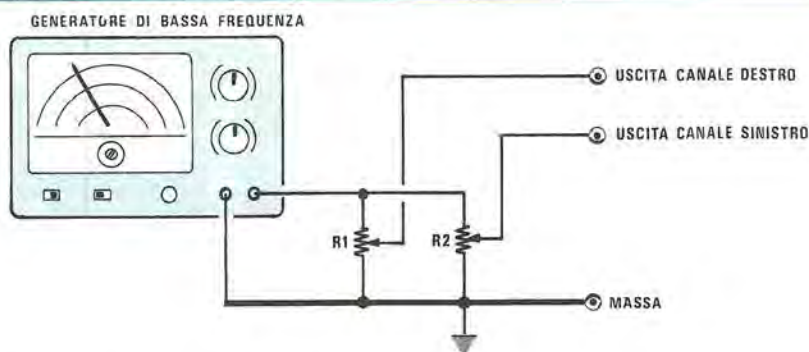


Fig. 25 Se vogliamo applicare agli ingressi dell'encoder due segnali in fase e dosabili in ampiezza potremo sfruttare lo schema visibile in figura. I valori dei due potenziometri (R1-R2) risultano entrambi da 10.000 ohm lineari.

dell'oscilloscopio regolato con la **base dei tempi** a 1 microsecondo x cm e la **sensibilità verticale** a 2 volt x cm, sullo schermo ci apparirà un'onda quadra simile a quella di fig. 14, cioè con un'ampiezza tale da coprire 6 quadretti (equivalenti a circa 12 volt).

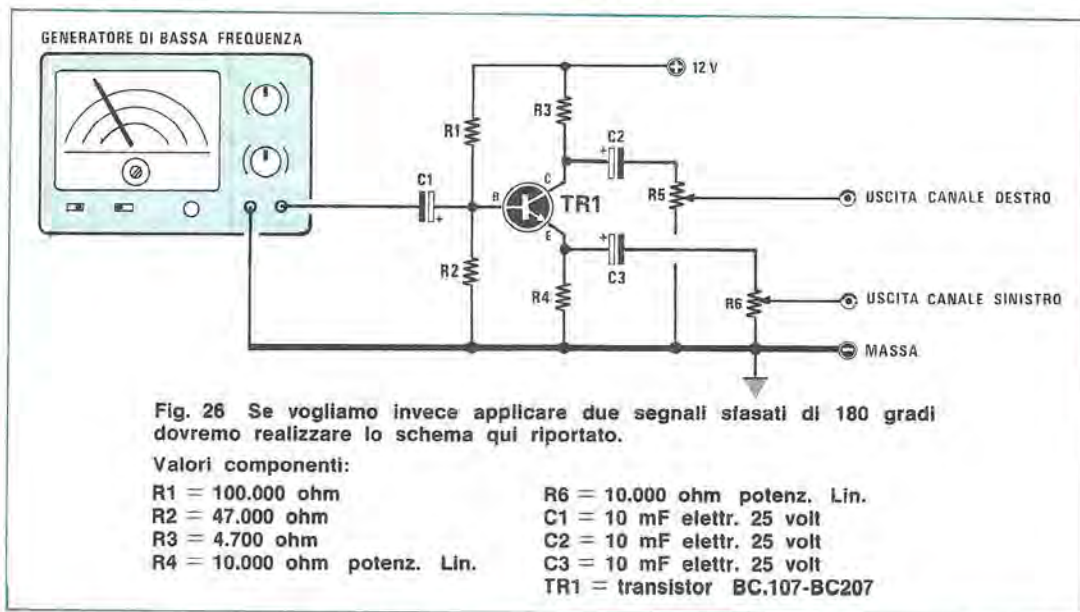
2ª OPERAZIONE

Sul secondo punto di controllo, cioè sul **TP.2**, sono presenti degli impulsi alla frequenza di $456.000 : 6 = 76.000$ Hz (infatti l'integrato IC2 funge da divisore X6) pertanto applicando la sonda del frequenzimetro (sempre con la base dei tempi regolata a 0,1 secondi) su questo terminale do-

455.820 Hz, su questi due punti dovremmo leggere: $455.820:12 = 37.985$ Hz, mentre se avessimo ottenuto sul TP1 455.640 Hz, qui dovremmo leggere $455.640:12 = 37.970$ Hz.

Se questo non avvenisse, l'unico integrato che potremmo incolpare sarebbe l'IC3: prima però di sostituirlo vi consigliamo di controllare attentamente che tutti i collegamenti sui suoi piedini risultino effettuati in maniera perfetta.

Applicando la sonda dell'oscilloscopio su uno di questi due punti con la **base dei tempi** regolata su **10 microsecondi** e la **sensibilità verticale** sempre sulla portata di **2 volt x cm**, sullo schermo ci apparirà un segnale ad onda quadra simile a quello di fig. 16.



vremo leggere 76.000 Hz, o meglio la frequenza ottenuta sul TP1 divisa x 6.

Se invece applicheremo in questo stesso punto la sonda dell'oscilloscopio con la **base dei tempi** regolata su **3 microsecondi x cm** e l'**amplificatore verticale** su **2 volt x cm**, sullo schermo ci apparirà una forma d'onda simile a quella di fig. 15.

3ª OPERAZIONE

Sui due punti di controllo **TP.4** e **TP.5** deve essere presente un'onda quadra alla frequenza della sottoportante, vale a dire a 38.000 Hz circa, pertanto applicando la sonda del frequenzimetro prima sul TP.4 poi sul TP.5 dovremo leggere invariabilmente la frequenza sopra accennata, cioè se sul TP1 avessimo ottenuto per esempio

Chi poi possiede un oscilloscopio a doppia traccia oppure il nostro doppia traccia LX233 presentato sul n. 50-51, prelevando i segnali contemporaneamente dai punti TP4 e TP5, vedrà apparire sullo schermo due segnali ad onda quadra alla stessa frequenza esattamente in opposizione di fase, come vedesi in fig. 17.

NOTA: con un normale oscilloscopio monotraccia, prelevando il segnale prima dal punto TP.4 poi dal TP.5, non potremo mai vedere i due segnali in opposizione di fase, in quanto il trigger presente all'interno dell'oscilloscopio agisce sempre sul fronte di salita oppure di discesa quindi entrambe le forme d'onda verranno visualizzate nello stesso identico modo.

Questo tuttavia non deve farvi dubitare che i due segnali non risultino in opposizione di fase perché in realtà lo sono, anche se non si vede.

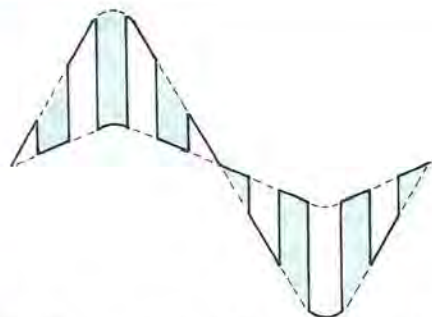


Fig. 27 Utilizzando lo schema di fig. 25 si può osservare sull'oscilloscopio come attenuando l'ampiezza di uno dei due canali si riesce ad ottenere una forma d'onda simile a quella di fig. 24.

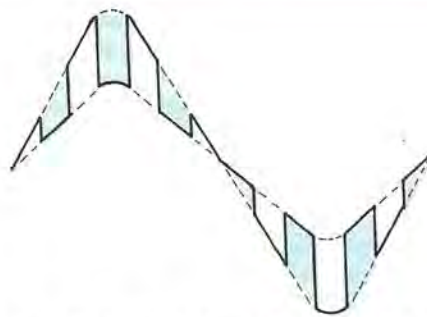


Fig. 28 Ruotando i due potenziometri dello schema di fig. 25 si potrà notare come le due curve si avvicinano tanto da ottenere una perfetta sinusoide non spezzettata come in fig. 23.

4ª OPERAZIONE

Sul punto di controllo **TP.3** è invece presente la frequenza della portante, cioè i 19.000 Hz (o meglio la frequenza letta sul TP.4-TP.5 divisa x 2) ed applicando il frequenzimetro su questo terminale potremo subito constatare che quanto affermiamo corrisponde a verità.

Collegando l'oscilloscopio su questo punto con la stessa base dei tempi e la stessa sensibilità verticale dell'esempio precedente, vedremo apparire la forma d'onda di fig. 18, cioè un numero di onde quadre pari esattamente alla metà di quelle che avevamo visto presenti sul punto TP.4 e TP.5.

5ª OPERAZIONE

Applicando la sonda del frequenzimetro sul punto di controllo **TP.7** dovremo ancora leggere

19.000 Hz circa, cioè la frequenza della portante, però controllando all'oscilloscopio la forma d'onda presente in questo punto non vedremo più un'onda quadra, bensì un'onda sinusoidale (vedi fig. 19) la cui ampiezza si aggira sui 9-10 volt picco-picco.

6ª OPERAZIONE

A questo punto controllando all'oscilloscopio la forma d'onda presente sul punto di controllo TP.8 torneremo a vedere la stessa sinusoide presente su TP.7 ed agendo sul trimmer R48 potremo modificarne l'ampiezza da un minimo di 0 ad un massimo di 3 volt picco-picco: tale trimmer tuttavia per ora non ci interessa in quanto vedremo più avanti come va regolato per ottenere un perfetto funzionamento dell'encoder.

Fino a questo punto avrete notato che ci siamo limitati a farvi osservare dei segnali senza do-

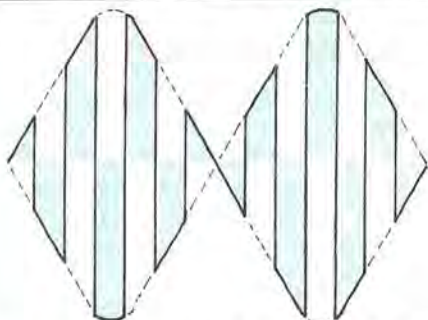


Fig. 29 Utilizzando lo schema di fig. 26 se i due potenziometri risultano ruotati alla massima ampiezza sullo schermo dell'oscilloscopio apparirà una forma d'onda simile a questa.

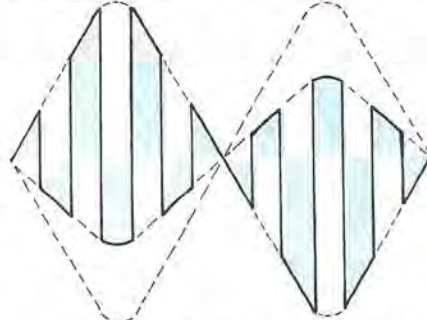


Fig. 30 Sempre utilizzando lo schema di fig. 26 se ruoteremo gradualmente verso il minimo uno dei due potenziometri, una sinusoide si attenuerà fino ad osservare una forma d'onda simile a quella di fig. 24.

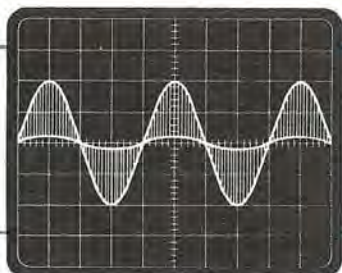


Fig. 31 Applicando ad uno solo degli ingressi dell'encoder un segnale di BF su TP.9 non avendo ancora tarato il trimmer R70, noteremo che la linea centrale risulta leggermente ondulata come vedesi in questa foto.

Amplif. Vert. = 0,5 volt x cm.
Time-Base = 0,3 micros. x cm.

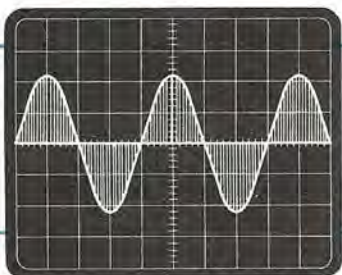


Fig. 32 Il trimmer R70 lo dovremo ruotare fino ad eliminare l'ondulazione sulla linea centrale visibile in fig. 31. La taratura risulterà perfetta quando riuscirà ad ottenere al centro una linea retta come visibile in questa foto.

Fig. 33 Applicando su uno solo degli ingressi la frequenza di 19 KHz prelevata da TP.8 (leggere articolo) e controllando all'oscilloscopio su TP.6 rileveremo questa strana forma d'onda.

Amplif. Vert. = 300 millivolt x cm.
Time-Base = 10 micros. x cm.

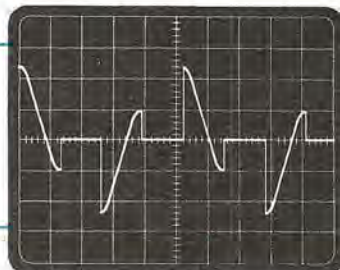
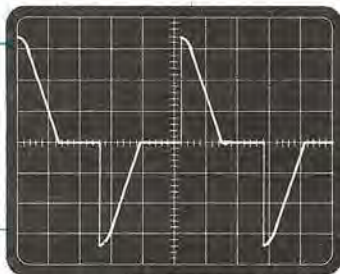


Fig. 34 Per una perfetta messa a punto della fase, dovremo ora ruotare il trimmer R.58 fino a trasformare la forma d'onda visibile in fig. 33 in una identica alla foto qui riportata.



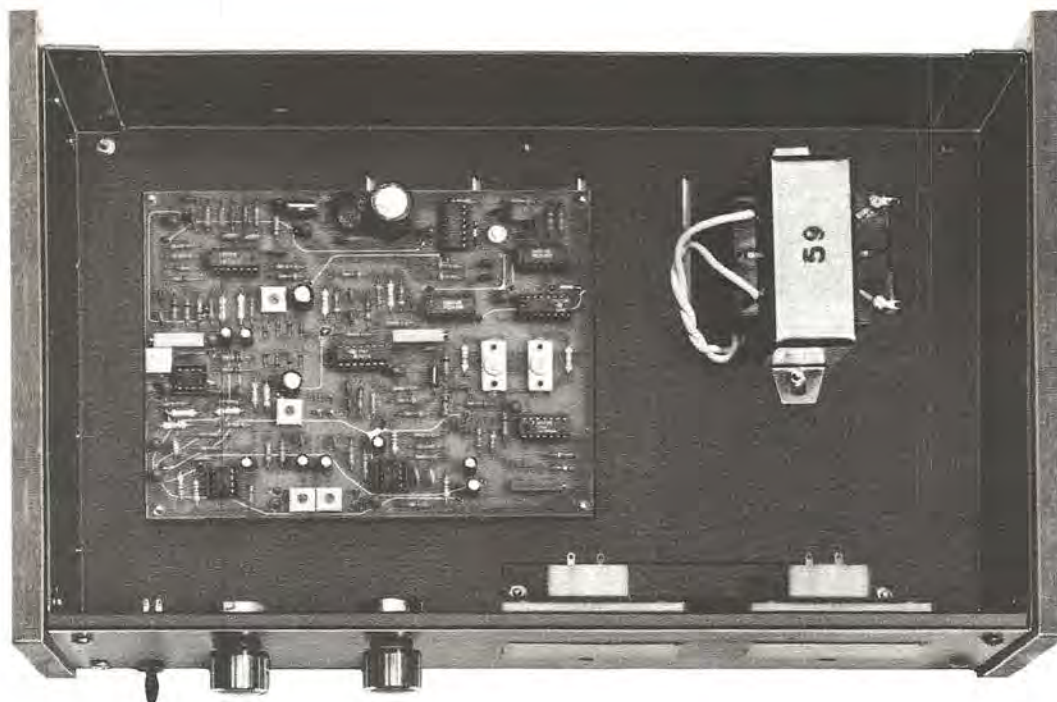
ver effettuare nessuna taratura (eccetto quella della frequenza generata dal filtro ceramico) e questo per essere certi che tutti gli integrati esplicano nel modo migliore le loro funzioni.

Non solo ma controllando le varie forme d'onda potremo renderci conto immediatamente se per caso abbiamo tralasciato di effettuare qualche collegamento oppure abbiamo eseguito qualche saldatura imperfetta ed eventualmente provvedere in modo da eliminare questi errori.

Infatti troppo spesso ci capita di rilevare, sui vostri montaggi, che vi siete dimenticati di stagnare un piedino dello zoccolo oppure trovare due pie-

dini cortocircuitati da una goccia di stagno oppure ancora constatare che inserendo l'integrato nello zoccolo un piedino si è ripiegato internamente e voi non ve ne siete accorti.

Queste sembrano assurdità a raccontarle invece quello che è più assurdo è che molti lettori, una volta completato il montaggio e rilevato che lo stesso non funziona, non si preoccupino minimamente di controllare se hanno commesso un errore, bensì ce lo spediscono subito da riparare dicendoci: « questo circuito non funziona e non potrà mai funzionare in quanto l'ho controllato diverse volte ed anche bene ».



Al contrario dovete tenere sempre presente che se i progetti di Nuova Elettronica non funzionano, l'errore l'avete commesso voi, un errore che ripetiamo può essere causato anche da un transistor o da un integrato difettoso di fabbrica oppure da una resistenza il cui valore ohmico differisce notevolmente dal codice dei colori riportato sul suo involucro, però in ogni caso lo schema non si tocca: è stato collaudato e **deve** funzionare.

Fatta questa debita premessa, possiamo ora proseguire nel nostro discorso prendendo in considerazione i restanti punti di controllo, quelli cioè che ci serviranno per effettuare la taratura vera e propria del nostro encoder.

7ª OPERAZIONE

Applicate la sonda dell'oscilloscopio sul punto di controllo TP.6 dopo aver regolato la sua **base dei tempi** su 10 microsecondi e la **sensibilità verticale** sulla portata ... 100 millivolt x cm. quindi ruotate i trimmer R4 ed R13 posti sugli ingressi tutti verso massa.

Così facendo sullo schermo potrà apparirvi la forma d'onda visibile in fig. 20, cioè abbiamo in questo punto la **frequenza della sottoportante** a

Chi volesse adottare il mobile appositamente costruito per questo encoder potrà disporre internamente il circuito stampato sulla sinistra come vedesi in questa foto ed il trasformatore di alimentazione sulla destra.

Nota - per evitare ronzii, l'encoder va racchiuso in un mobile completamente schermato (anche di lato) come quello da noi fornito.

38.000 Hz che dovremo necessariamente sopprimere.

A differenza di ogni altro encoder, sul nostro schema esistono due compensatori (C30 e C31) ed un trimmer (R27) che servono unicamente per questo scopo.

Agendo sul trimmer R27 noi dovremmo fare in modo di ottenere una riga perfettamente rettilinea (cioè che non presenta ondulazioni, come vedesi in fig. 21) sulla quale appariranno piccoli trattini verticali che successivamente cercheremo di ridurre il più possibile in ampiezza agendo prima su C31 poi su C30.

Se questa taratura non viene eseguita alla perfezione si otterrà sullo schermo una curva simile a quella di fig. 22, cioè avremo dei trattini verticali molto lunghi al di sotto della riga orizzontale che risulterà anch'essa spezzettata.

8ª OPERAZIONE

Lasciate inserita sul punto di controllo TP6 la sonda del vostro oscilloscopio e modificate la **base dei tempi** portandola a 0,3 millisec. e la **sensibilità verticale** a 500 millivolt volt x cm.

A questo punto prendete un oscillatore di BF, prelevate da questo un segnale di circa 1.000 Hz con un'ampiezza di 6 volt picco-picco ed applicatelo sull'ingresso del **canale destro**, dopo aver ruotato il trimmer R4 tutto verso il massimo.

Sullo schermo vedrete una forma d'onda simile a quella di fig. 23 e la stessa cosa accadrà anche se questo segnale lo applicherete sull'**ingresso del canale sinistro**.

Come si possa originare una simile forma d'onda è presto detto, infatti la sinusoide che vedete tratteggiata corrisponde al segnale di BF a 1.000 Hz applicato in ingresso ed i trattini orizzontali alla frequenza di scansione che come sappiamo risulta essere di 38.000 Hz.

In realtà, se noi riuscissimo ad applicare sull'ingresso del canale destro una frequenza che fosse un sottomultiplo esatto dei 38.000 Hz, per esempio $38.000 : 7 = 5.428$ Hz, sullo schermo ci dovrebbe apparire una curva del tipo di quella riportata in fig. 24, se applicassimo la stessa frequenza sull'ingresso del canale sinistro, la curva che dovremmo vedere sarebbe sempre quella di fig. 24.

Queste forme d'onda tuttavia non si riescono a sincronizzare facilmente sull'oscilloscopio per cui noi abbiamo preferito disegnarvele a parte in modo che ciascuno di voi possa rendersi conto in via teorica di come avviene il « campionamento » dei due canali.

Come noterete in queste due figure risultano presenti delle zone tratteggiate in corrispondenza delle quali sull'altra figura abbiamo invece un tratto continuo: questo significa che in uscita dal commutatore elettronico è sempre presente il segnale relativo ad uno solo dei due ingressi e che questi due ingressi vengono abilitati uno dopo l'altro in perfetto sincronismo e per lo stesso periodo di tempo (infatti i trattini orizzontali hanno tutti la medesima durata).

9ª OPERAZIONE

Sempre lasciando la sonda dell'oscilloscopio applicata sul punto TP.6, potremo ora controllare cosa avviene quando il segnale del **canale destro** è in fase con quello del canale sinistro, oppure quando questi due segnali sono sfasati tra di loro di 180°.

Per la prima prova applicheremo sull'uscita del generatore di BF due trimmer da 10.000 ohm

(vanno bene, pure se di valore diverso, anche due potenziometri) e dal cursore di ognuno di essi preleveremo il segnale che applicheremo poi rispettivamente sull'entrata destra e su quella sinistra del nostro encoder (vedi fig. 25).

Così facendo, se i due potenziometri risulteranno entrambi ruotati al massimo, vedremo sullo schermo un'unica sinusoide.

A questo punto agendo su uno dei due trimmer noterete che sullo schermo apparirà una forma d'onda simile a quella di fig. 27, cioè avremo uno sdoppiamento della sinusoide (in pratica vedremo due sinusoidi interrotte alla frequenza di 38.000 Hz).

Per controllare quando i due segnali destro e sinistro risultano **sfasati** tra di loro di 180° occorrerà invece realizzare il semplice circuito visibile in fig. 26, cioè un piccolo disaccoppiatore costituito da un comune transistor BC.107-BC.207-BC.208 ecc.

Sul collettore di tale transistor preleveremo un segnale che risulta sfasato esattamente di 180° rispetto a quello presente sull'emettitore.

Applicando questi due segnali sui due ingressi (destro e sinistro) del nostro encoder, vedremo apparire sullo schermo dell'oscilloscopio (se i due trimmer sono ruotati al massimo) un segnale simile a quello visibile in fig. 29.

Se ora ruoteremo uno o l'altro trimmer verso il minimo vedremo una delle due sinusoidi attenuarsi (vedi fig. 30).

Queste prove che vi consigliamo di eseguire, anche se non risultano strettamente necessarie per la taratura dell'encoder, in pratica vi risulteranno molto utili in quanto vi permetteranno di comprendere meglio il funzionamento di tutto il circuito cosicché se un domani vi capiterà di dover eseguire una riparazione, saprete immediatamente dove intervenire.

10ª OPERAZIONE

Applicate un segnale di BF all'incirca a 1.000 Hz solo su un'entrata (per esempio sul canale destro) e cortocircuitate a massa l'entrata dell'altro canale affinché questa non capti segnali spurii.

Sempre controllando con l'oscilloscopio la forma d'onda presente nel punto TP.6, vedrete apparire sullo schermo una curva simile a quella di fig. 23.

Staccate la sonda dell'oscilloscopio dal punto TP.6 ed applicatela quindi al nuovo punto TP.9: vedrete che la forma d'onda non risulterà più uguale a quella che si aveva sul punto TP.6, infatti la linea centrale difficilmente risulterà dritta,



Foto del mobile visto frontalmente completo dei due strumenti V-Meter.

bensi potrà risultare leggermente ondulata come vedesi in fig. 31.

A questo punto ruotare il trimmer R70 che agisce sulla **separazione fra i canali** fino a rendere perfettamente diritta la linea centrale, cioè ad ottenere la curva visibile in fig. 32.

11ª OPERAZIONE

Nel nostro encoder è pure presente un trimmer per la taratura della « fase » fra portante e sottoportante che non sempre è previsto negli altri tipi di encoder.

Per tarare tale trimmer dovreste innanzitutto scollegare dal circuito stampato i condensatori C9-C10 e C17-C18 relativi agli stadi d'ingresso poi collegare con un corto spezzone di filo il terminale di controllo TP.8 ad uno solo degli ingressi, non importa se del canale destro oppure sinistro.

Applicate la sonda dell'oscilloscopio sul punto di controllo TP.6 regolandone la base dei tempi su **10 microsecondi** e l'ampiezza verticale su **300 millivolt x cm**.

Sullo schermo apparirà una forma d'onda simile a quella di fig. 33.

A questo punto dovreste ruotare il trimmer R58 della FASE fino ad ottenere una forma d'onda perfetta, simile cioè a quella visibile in fig. 34.

12ª OPERAZIONE

Resta da tarare il trimmer che regola l'ampiezza relativa della portante a 19 KHz rispetto al restante segnale stereo, cioè il trimmer R61.

Per effettuare questa operazione dovremo innanzitutto ruotare completamente verso massa i due trimmer d'ingresso R4 ed R13 in modo che non entri alcun segnale, poi applicheremo la sonda dell'oscilloscopio sul punto di controllo TP.8 dopo averne posizionato la **base dei tempi** su 30 microsecondi x cm e la **sensibilità verticale** su 100 millivolt x cm.

Così facendo sullo schermo dovrà comparire una sinusoide che rappresenta appunto la portante a 19.000 Hz.

Ottenuta questa sinusoide dovremo agire sul trimmer R61 finché la stessa non coprirà 2 qua-

dretti completi in verticale, cioè fino ad ottenere un'ampiezza di 200 millivolt picco-picco.

Raggiunta questa condizione il nostro encoder è già pronto per essere inserito nel trasmettitore: prima però di effettuare questa operazione vi consigliamo di tarare i due trimmer R29 ed R36 che regolano il « fondo scala » dei due strumentini applicati sugli ingressi.

Per far questo applicheremo sull'ingresso di entrambi i canali un segnale sinusoidale a 1.000 Hz circa con un'ampiezza di 9 volt picco-picco quindi, dopo aver ruotato i due trimmer d'ingresso R4 e R13 tutti verso il massimo, agiremo prima su R29 poi su R36 fino a portare la lancetta di entrambi gli strumentini sull'indicazione 0 dB.

CONCLUSIONI

Terminata la taratura potrete affermare di avere a disposizione un « vero » encoder professionale in grado di far assaporare, a chi vi ascolterà, una perfetta trasmissione stereo.

Riteniamo che anche le nostre spiegazioni e le illustrazioni con cui abbiamo voluto corredare questo articolo servano a farvi comprendere come noi ci si preoccupi di rendere edotto il lettore, non

solo su come si deve montare il progetto, ma anche su come lo si deve tarare per ottenere da esso un perfetto funzionamento.

Questa è forse la caratteristica saliente che distingue Nuova Elettronica dalle altre pubblicazioni, cioè noi non ci preoccupiamo solo di pubblicare progetti validi ma anche e soprattutto di spiegarli nei minimi particolari in modo che tutti i lettori possano accingersi alla realizzazione con 99 probabilità su 100 di ottenere un successo immediato.

COSTO DELLA REALIZZAZIONE

Il solo circuito stampato LX267 a doppia faccia già forato	L. 14.300
Tutto il materiale necessario alla realizzazione completo di trasformatore (escluso mobile e strumenti)	L. 87.800
Mobile completo di manopole, prese Jack, prese di BF	L. 35.400
Due strumenti V-METER	L. 17.800



C.E.A. - Largo Scalabrini, 6 - tel. 4227814 - MILANO

C.E.A. - Via Maiocchi, 8 - tel. 2715767 - MILANO

La ELETTRONICA « CEA » concessionaria di Nuova Elettronica per Milano Est-Ovest-Sud e Distributrice Autorizzata delle ditte FEME e CLAITRON (prodotti FAIRCHILD) comunica a tutti i lettori che, nella nuova Sede in Largo Scalabrini 6 tra le vie Lorenteggio, Giambellino e p.za Frattini). Troverete un LABORATORIO particolarmente attrezzato per i progetti di Nuova Elettronica. In questo nuovo e più grande negozio due tecnici altamente qualificati saranno a vostra disposizione per darVi la massima consulenza **GRATUITA** nei giorni di LUNEDÌ e VENERDÌ dalle ore 15 alle 19, per consigliarVi nel migliore dei modi sulla realizzazione di qualsiasi Vostro montaggio. Potrete inoltre prendere visione di diversi progetti di Nuova Elettronica montati e funzionanti.

Vi attendiamo quindi, certi di poterVi offrire sempre le ultime novità del mercato e prezzi di assoluta concorrenza.

Volendo collegare al nostro TX-FM apparso sul n. 50-51 un encoder stereo come quello presentato su questo numero, è necessario modificare qualche valore dei componenti del modulatore per allargare la banda passante BF in modo da raggiungere i 53.000 Hz richiesti.

per impiegare un'ENCODER nel nostro TX-FM per radio LIBERE

Non sempre un trasmettitore in FM può essere idoneo per trasmettere sia in mono che in stereo infatti, come avrete appreso leggendo l'articolo « un encoder stereo », se per trasmettere in mono è sufficiente che la banda passante dello stadio modulatore risulti superiore ai 15.000 Hz, volendo trasmettere in stereo è necessario che tale banda passante risulti molto più estesa, cioè raggiunga come minimo i 53.000 Hz, perché in caso contrario elimineremmo una fetta di frequenze BF con il risultato di ottenere un'audizione priva della necessaria fedeltà.

Quanto diciamo vale anche per il nostro trasmettitore in FM presentato sul n. 50-51 il quale con i valori dei componenti attualmente utilizzati non riesce a raggiungere la banda passante richiesta di 53.000 Hz.

Pertanto se vorremo applicare su tale TX l'encoder stereo LX267 presentato su questo numero, dovremo apportarvi alcune semplici ma indispensabili modifiche che qui di seguito elencheremo.

STADIO COMPRESSORE

In questo stadio esistono tre condensatori che dovremo aumentare di capacità e precisamente: il condensatore **C4** attualmente da 270.000 pF in poliestere lo dovremo sostituire con un **condensatore elettrolitico da 1 mF 16-25 volt lavoro**; il terminale positivo di questo elettrolitico andrà collegato al positivo di alimentazione ed il negativo alla pista che fa capo al piedino 4 dell'integrato IC1 (vedi fig. 1).

Il condensatore **C6** attualmente da 10 mF elettrolitico andrà sostituito con uno di capacità maggiore, cioè da **47 mF 25 volt**.

Infine il condensatore **C8**, attualmente da 100.000 pF poliestere, andrà anch'esso sostituito con un **condensatore elettrolitico da 1 mF 16-25 volt lavoro** collegando il terminale positivo verso la resistenza R6 ed il negativo verso il punto di controllo TPA.

STADIO PREAMPLIFICATORE TR2

Come vedesi dalla fig. 2, in questo stadio esistono due condensatori che dovremo variare di capacità e precisamente:

C10 attualmente da 100.000 pF poliestere andrà sostituito con un condensatore elettrolitico da **1 mF** collegando il terminale positivo sulla base del transistor TR2 ed il terminale negativo al cursore del potenziometro R11

C14 attualmente da 15.000 pF poliestere andrà sostituito con un altro condensatore poliestere ma di capacità inferiore e più precisamente da 1.000 pF. Tale condensatore infatti è quello che serve per limitare la banda passante BF e poiché a noi interessa che questa risulti la più ampia possibile, è necessario ridurre la sua capacità.

STADIO DEL PLL NE.562

Sullo stadio del PLL, cioè IC4, dovremo apportare una piccola modifica infatti trasmettendo in stereo aumenta la banda di modulazione e se non si prendono opportuni provvedimenti si può correre il rischio di vedersi sganciare il PLL.

Tale modifica consiste nel disinserire dal circuito stampato il condensatore C33 (da 330.000 pF) posto tra i piedini 13 e 14 di IC4, come vedesi in fig. 3 e nell'applicare poi tra il piedino 13 e la massa un condensatore da 220 pF.

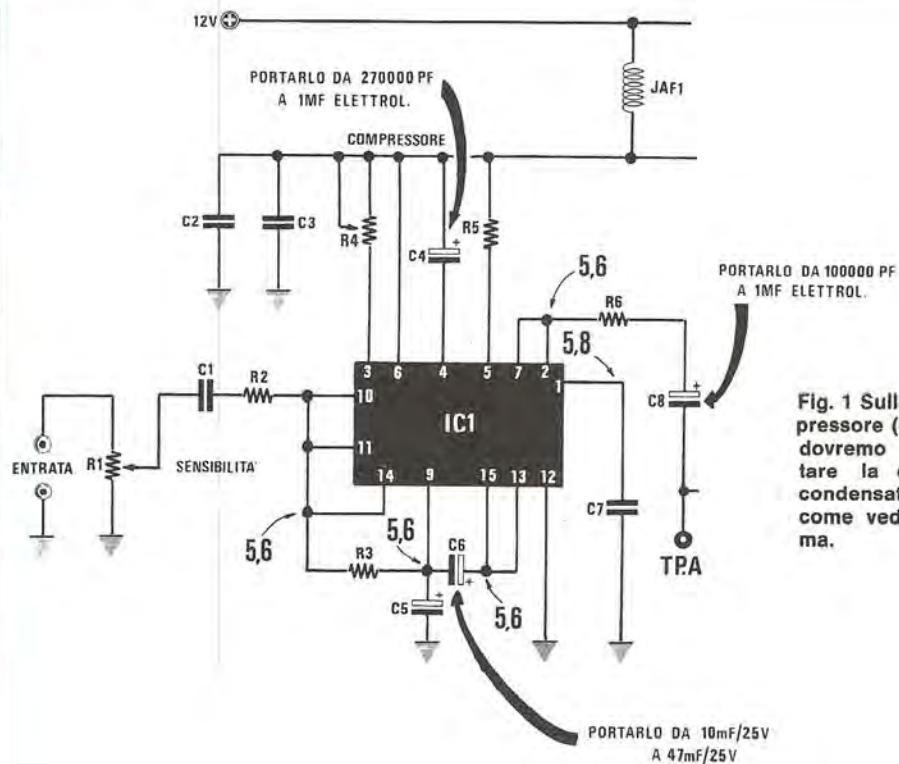


Fig. 1 Sullo stadio compressore (integrato IC1) dovremo solo aumentare la capacità dei condensatori C4-C6-C8 come vedesi da schema.

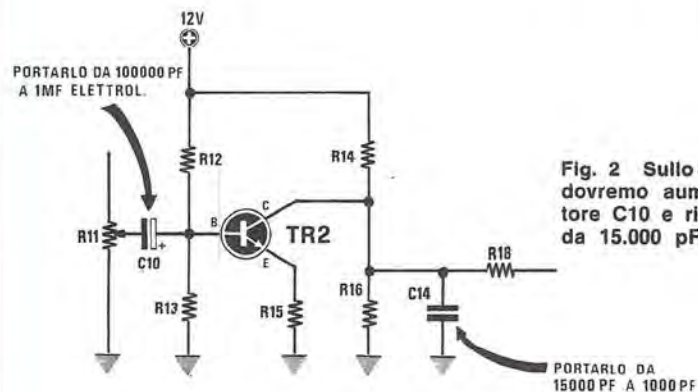
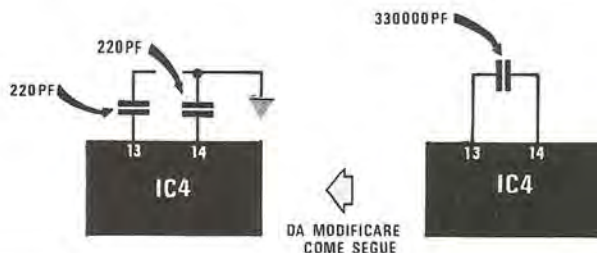


Fig. 2 Sullo stadio del preamplificatore (TR2) dovremo aumentare il valore del condensatore C10 e ridurre invece quello di C14, che da 15.000 pF passerà a 1.000 pF.

Fig. 3 Sull'integrato IC4 (il PLL NE.562) dovremo togliere il condensatore C33 da 0,33 mF poliestere e collegare tra i terminali 13-14 e la massa due condensatori da 220 pF ceramici, come vedesi da schema.



Un secondo condensatore da 220 pF lo applicheremo in seguito anche tra il piedino 14 e la massa (vedi fig. 2).

Effettuare questa modifica sul circuito stampato è molto semplice infatti basterà infilare uno dei due terminali di questi condensatori nei fori destinati in precedenza al condensatore C33 e stagnare quindi i due terminali rimasti liberi, cioè quelli che vanno collegati alla massa, entrambi sullo schermo verticale che separa lo stadio dell'integrato IC2 da quelli di IC3 e IC4.

Volendo è pure possibile praticare un foro sul circuito stampato e dopo aver fatto fuoriuscire da esso sempre i due terminali che vanno alla massa, stagnarli sulla pista di rame che si collega al piedino 8 di IC4.

IMPORTANTE

Tutti coloro che hanno inviato il loro trasmettitore presso il nostro laboratorio per la taratura, le modifiche qui indicate sono già state appor-

tate dai nostri tecnici, per cui, per costoro, tali note non servono.

Dobbiamo invece far presente che se qualche lettore, di propria iniziativa, avesse inserito nel modulatore delle reti di «alterazione» che agiscono sulla risposta in frequenza (ad esempio la PREENFASI), queste vanno tolte riportando il circuito alle sue condizioni originali, come pubblicato nella rivista 50/51.

CONCLUSIONE

Queste semplici modifiche potranno essere effettuate anche se desiderate trasmettere solo in «mono», cioè non portano nessun inconveniente anzi avremo dei vantaggi quali ad esempio un aumento della banda passante audio (si avrà un miglioramento anche sulle frequenze dei «bassi») e una maggior velocità di aggancio per il PLL, quindi vi consigliamo senz'altro di eseguirle sul nostro trasmettitore.

2^a MOSTRA MERCATO RADIANTISTICO Elettronica - OM - CB - Hi-Fi

11-12 marzo 1978

VICENZA Salone MARZOTTO
(porta Castello)

**PER PRENOTAZIONI ED INFORMAZIONI
TELEFONARE (0444) 43.507**

corso per corrispondenza

sui microprocessori realizzato dalla:



sponsorizzato dalla National Semiconductor

Perchè un corso per corrispondenza sui microprocessori?

Per chi legge abitualmente « Electronics » o « Electronic Design », è molto chiaro cosa significa per quasi tutti i settori dell'industria l'utilizzo sempre più massiccio dei microprocessori.

Anche in Italia si inizia a superare la fase di « assaggio », per passare all'impiego massiccio dei microprocessori; una verifica di questa tendenza si può avere dal comportamento delle grandi industrie che li hanno introdotti nei loro laboratori: FIAT/OLIVETTI/MARELLI/ZANUSSI/ANSALDO/RIV-SKF e altre ancora. Un altro indice molto importante è dato dagli annunci sui quotidiani con riferimento alla ricerca di personale: appare sempre più la specificazione « con conoscenza » o « con esperienza » nel campo dei microprocessori. Quindi, questo è il momento ottimale per acquisire un know-how professionalmente valido, in un campo in cui, paradossalmente per la situazione economica italiana, le richieste superano la disponibilità di personale. E' evidente che il luogo in cui questa necessaria formazione professionale dovrebbe avvenire è la scuola, ma, purtroppo, sia a livello universitario che soprattutto a li-

vello istituti tecnici, vi sono ancora molti ritardi ed in ogni caso il mercato esige ora gli specialisti di cui necessita.

Il fattore che più di ogni altro ci ha convinti dell'opportunità di definire un corso per corrispondenza sui microprocessori è la considerazione che l'Italia non è solo Milano, Torino, Roma. Per chi è al di fuori di questi centri industriali diventa sempre più difficile seguire, ad esempio, uno dei molti corsi sui microprocessori che vengono periodicamente tenuti; inoltre non tutti possono avere il tempo per seguire un corso con orario rigido compatibilmente coi loro impegni di lavoro. Noi della MIPRO perseguiamo un'attività di formazione di base sui microprocessori ed intendiamo offrire uno strumento didattico con contenuti tecnici sia aggiornati da una specifica attività di progettazione che inserito nella trattazione secondo un discorso specializzato, grazie alla nostra esperienza didattica.

Noi crediamo nella necessità di un apprendimento diluito delle nozioni progettuali sui microprocessori, ed è per questo che abbiamo ideato questo primo corso per corrispondenza in Italia sui microprocessori.

Quante volte avrete sognato di possedere sul vostro banco di lavoro un perfetto frequenzimetro digitale onde poter misurare, con estrema esattezza, la frequenza di un oscillatore di BF, determinare la reale frequenza d'uscita del vostro trasmettitore, oppure strabiliarvi constatando che l'oscillatore locale del vostro ricevitore oscilla a 18 MHz anziché a 72 MHz come a torto avevate sempre creduto. Quante volte vi sarete accorti che senza questo strumento non era assolutamente possibile riparare il circuito che vi eravate auto-costruiti oppure che un amico vi aveva affidato ritenendovi un « mago » dell'elettronica e proprio in tali frangenti avrete pensato: « questa è la volta buona che mi compero un frequenzimetro! » Così piano piano avrete iniziato a mettere da parte ogni settimana una determinata cifra sperando di raggiungere in breve tempo la somma stabilita. Purtroppo però vi sarete accorti che considerando

Così la cifra raggiunta riducendo settimanalmente tutte le spese voluttuarie, cifra che solo un anno o due fa poteva bastare per acquistare un intero frequenzimetro, oggi al massimo è sufficiente per portare a casa il solo circuito stampato, pochi integrati e due manopole. A questo punto, constatando che gli sforzi effettuati non hanno sortito alcun risultato, è umano che si decida di mandare al diavolo il frequenzimetro e si inizi a dilapidare la somma incamerata acquistando accessori non strettamente indispensabili.

Ebbene, sapendo che molti sono coloro che si trovano o si sono trovati in una situazione di questo genere, abbiamo cercato di realizzare un frequenzimetro il più possibile economico, onde consentire anche a questa categoria di lettori di entrare in possesso di uno strumento assolutamente indispensabile per chi si occupa di elettronica anche solo a livello hobbistico.

FREQUENZIMETRO DIGITALE

Per tutti coloro che desiderano possedere un frequenzimetro digitale ma non hanno la possibilità di spendere cifre elevate, presentiamo oggi un economico frequenzimetro di BF che in seguito, senza sostituire il circuito stampato ma aggiungendo solo pochi componenti nello spazio già previsto, potrà essere trasformato in un vero strumento professionale in grado di misurare fino alle VHF.

come vanno le cose nel mondo attuale, non è più possibile pensare di acquistare qualcosa mettendo da parte un tot ogni mese perché così facendo, quando finalmente si raggiunge la cifra prefissata, ci si accorge immancabilmente che lo strumento ha « lievitato » di prezzo, quindi la somma così faticosamente racimolata non basta più.

Infatti, da qualche tempo a questa parte aumenta tutto: aumenta il caffè, il burro, la pasta, aumenta l'affitto, aumentano le scarpe, aumentano i transistor e gli integrati, aumentano anche i nostri anni, solo una cosa non aumenta mai: il nostro stipendio.

Intendiamoci, quando noi diciamo « economico » non si deve intendere « scadente » perché come potrete facilmente constatare il nostro frequenzimetro dispone di ben 7 cifre a display ed utilizza integrati forse più costosi e sofisticati di quelli utilizzati normalmente nei frequenzimetri digitali.

Quindi il risparmio lo si è realizzato altrove, cercando di eliminare determinate funzioni non strettamente necessarie come ad esempio il cronometro ed il relativo comando START-STOP.

Abbiamo inoltre eliminato il commutatore delle portate in quanto disponendo di 7 cifre non è più necessario effettuare una divisione della base



Benché economico questo frequenzimetro è in grado di misurare frequenze superiori ai 260 MHz, quindi leggere con estrema facilità i 145 MHz di qualsiasi ricetrasmittitore.

“A SETTE CIFRE”

dei tempi: basti pensare che se misureremo frequenze oltre i 100 MHz (100.000.000 Hz), avremo sempre la possibilità di veder visualizzate fino alle centinaia di Hz, da 10 MHz a 99 MHz potremo vedere le decine di Hz, infine al di sotto dei 10 MHz potremo leggere anche gli hertz.

Tale soluzione ha semplificato notevolmente il circuito e nello stesso tempo non comporta degli svantaggi perché quando si visualizza ad esempio la frequenza di un trasmettitore sui 27 MHz è già un grosso risultato riuscire a leggere fino a 10 Hz (manca solo l'ultima cifra degli hertz), così come è un grosso risultato, per le gamme più elevate dei 144 Megahertz, riuscire a leggere fino a 100 Hertz.

Infatti 100 Hz su 144 MHz rappresentano in pratica un errore più basso di 1 parte su 1.000.000, vale a dire un errore del tutto trascurabile soprattutto se si tien conto che anche l'eventuale quarzo utilizzato nel frequenzimetro sarà senz'altro affetto da una tolleranza di questo genere. Inoltre abbiamo sfruttato per la visualizzazione delle cifre il sistema multiplex ed in tal modo

siamo riusciti a risparmiare, nella realizzazione, un congruo numero di decodifiche e memorie, nonché di divisori decimali.

In altre parole siamo riusciti a contenere il costo di tale frequenzimetro al di sotto delle 100.000 lire comprendendo anche il mobile e la mascherina, e questo, se si considera che con pochissime varianti e con l'aggiunta di sole 13 mila lire si può ottenere un frequenzimetro in grado di raggiungere i 300 MHz, è senz'altro un ottimo risultato.

A questo punto, conosciuto il prezzo, siamo certi che vorrete conoscere anche le caratteristiche del nostro progetto; ebbene, non vi faremo attendere, eccole qui di seguito:

Max frequenza misurabile in BF = 3-5 MHz
 Max frequenza misurabile in AF = 260-300 MHz
 Sensibilità ingresso BF = 30 mV a 3 MHz
 Impedenza d'ingresso BF = 2 Megaohm
 Sensibilità ingresso AF = 40 mV a 100 MHz
 Impedenza d'ingresso AF = 52 ohm
 Base dei tempi a rete oppure quarzata.

Come potrete constatare, considerato il suo modico prezzo, non è assolutamente uno strumento da sottovalutare in quanto esplica le funzioni richieste forse meglio di quanto si possa onestamente supporre.

SCHEMA ELETTRICO

Prima di descrivere lo schema elettrico vi anticipiamo che questo frequenzimetro era stato progettato per essere utilizzato esclusivamente in bassa frequenza in quanto molte industrie costruttrici di strumenti musicali, antifurti a ultrasuoni, telecomandi, filtri selettivi di BF ecc. ci avevano richiesto di studiare e progettare un frequenzimetro economico con il quale poter corredare tutti i banchi di collaudo e taratura del proprio stabilimento.

Anche le industrie, come potete notare, hanno problemi di costo e non hanno torto perché dotare 30-40 banchi di collaudo con frequenzimetri da 1.000.000 significa sborsare cifre astronomiche, quindi se è possibile risparmiare ottenendo alla fin fine lo stesso risultato, tanto meglio per l'ufficio amministrazione.

Noi però, in fase di progetto, abbiamo preso in considerazione anche la possibilità di aumentare facilmente le prestazioni portando la massima frequenza misurabile dai 3-5 MHz relativi all'ingresso di BF, fino ad oltre 260-290 MHz, onde poter effettuare misure in AF e VHF.

In tal modo, chi è interessato alla sola BF, potrà disporre di un frequenzimetro altamente economico e nello stesso tempo, se un domani vorrà effettuare misure di AF, inserendo negli appositi zoccoli i soli integrati necessari per tale stadio, in brevissimo tempo e con una spesa irrisoria rispetto alle prestazioni che si possono raggiungere, potrà trasformare il proprio strumento in un frequenzimetro completo idoneo sia per la BF che per l'AF e le VHF.

Dopo questa utile e necessaria premessa, consigliamo il lettore di guardare la fig. 1, nella quale compare lo schema elettrico del nostro frequenzimetro completo anche di prescaler VHF.

Nell'angolo in alto a sinistra di tale figura noi troviamo lo stadio alimentatore composto da un trasformatore da 35-40 watt circa, provvisto di due secondari entrambi da 12 volt 1,5 ampère. La tensione disponibile sul primo secondario, raddrizzata dal ponte RS1, viene applicata all'ingresso dell'integrato stabilizzatore IC1 (un uA.7805) il quale ci fornirà in uscita la tensione stabilizzata di 5 volt positivi necessaria per alimentare il nostro cir-

cuito. L'integrato IC1 però non è in grado d'erogare da solo lo 0,8-1 ampère richiesto complessivamente dal nostro frequenzimetro, in quanto sappiamo che un uA.7805 già con 400+500 milliampère d'assorbimento introduce sulla tensione in uscita un « ripple » così elevato da poter alterare il funzionamento del circuito.

Proprio per questo il parallelo a tale integrato abbiamo inserito il transistor TR1 (un PNP di tipo BD240) il quale serve appunto per erogare la corrente richiesta senza che si alteri la stabilità della tensione in uscita.

Come noterete sull'uscita di IC1 sono state previste 3 ramificazioni dotate ciascuna di una impedenza VK200 per impedire che i forti assorbimenti impulsivi del multiplexer e del prescaler VHF possano in qualche modo influenzare gli altri stadi.

Questi tre rami vengono così utilizzati:

- l'uscita 5V-A per alimentare i display e i due integrati del multiplexer
- l'uscita 5V-B per alimentare il solo prescaler VHF
- l'uscita 5V-C per alimentare lo stadio d'ingresso BF ed i restanti integrati.

In ogni caso, per evitare confusione, sullo schema elettrico, accanto ad ogni terminale che va a collegarsi all'alimentazione positiva dei 5 volt, è sempre chiaramente indicato se questi 5 volt sono prelevati dal ramo A-B o C.

I 12 volt 1,5 ampère disponibili sull'altro, secondario di T1 vengono invece applicati al ponte raddrizzatore RS2 onde ottenere, tramite la rete stabilizzatrice costituita da C7-R4-DZ1, la tensione di 12 volt negativi necessaria nel caso in cui si utilizzi, come base dei tempi, l'oscillatore a quarzo da 1 MHz, anziché la frequenza di rete.

Quindi tutti questi componenti, cioè RS2-C7-R4-DZ1-C8-C9, se utilizzeremo come base dei tempi la rete, non è necessario inserirli sullo stampato.

La stessa tensione impulsiva alla frequenza di 100 Hz disponibile in uscita dal ponte RS1, opportunamente limitata in ampiezza dal partitore resistivo costituito da R2-R3, viene applicata all'ingresso (piedino 9) di un trigger di schmitt (2B) per essere sfruttata eventualmente come base dei tempi.

Sulla uscita, al piedino 8, avremo pertanto disponibile un'onda quadra alla frequenza di 100 Hz che potremo applicare direttamente all'ingresso (piedino 14) dell'integrato IC3 (un di-

visore X10 di tipo SN7490), tramite un ponticello che dovremo effettuare sul circuito stampato.

Questo ponticello è stato da noi previsto per consentire appunto al lettore di utilizzare come base dei tempi la frequenza di rete oppure la frequenza di un generatore quarzato di cui più avanti vi forniremo lo schema.

Ricordiamo che usando la frequenza di rete si ottiene il vantaggio di ridurre notevolmente il costo della realizzazione senza per questo pregiudicare la precisione della lettura.

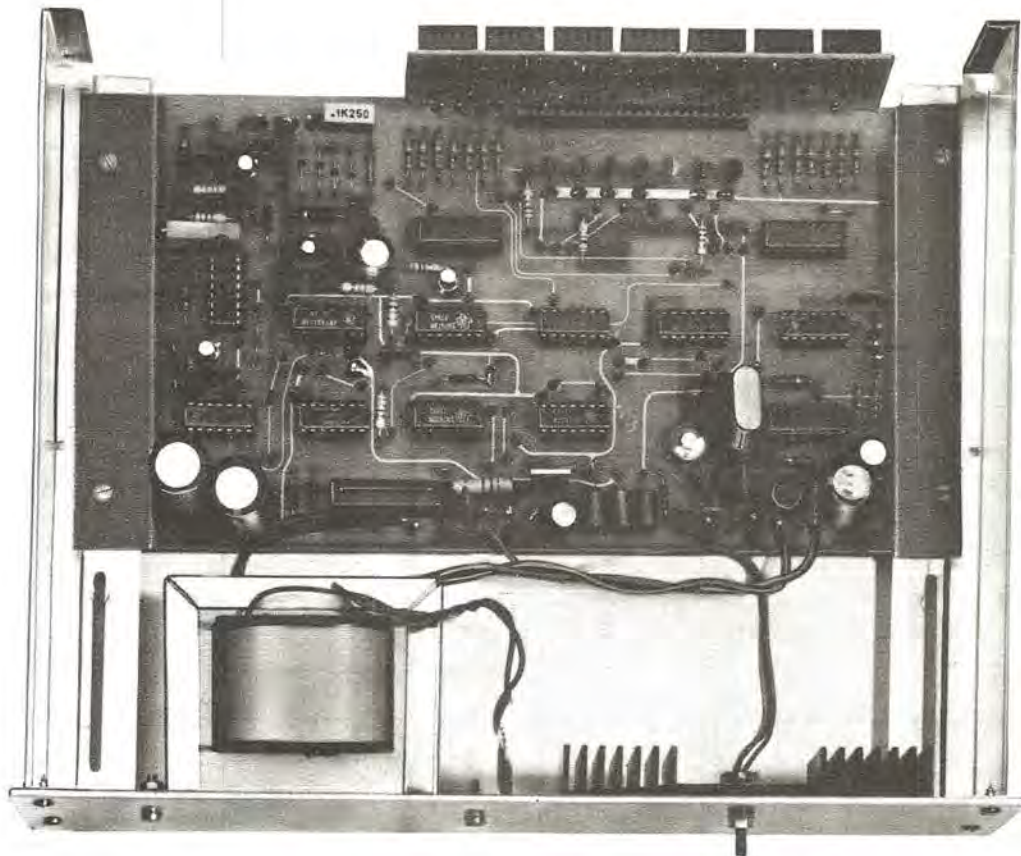
Infatti anche se è opinione diffusa che la frequenza di rete non risulti stabile, noi possiamo garantirvi che al contrario essa è stabilissima.

Una riprova di questa stabilità l'abbiamo anche dagli orologi digitali i quali nella stragrande mag-

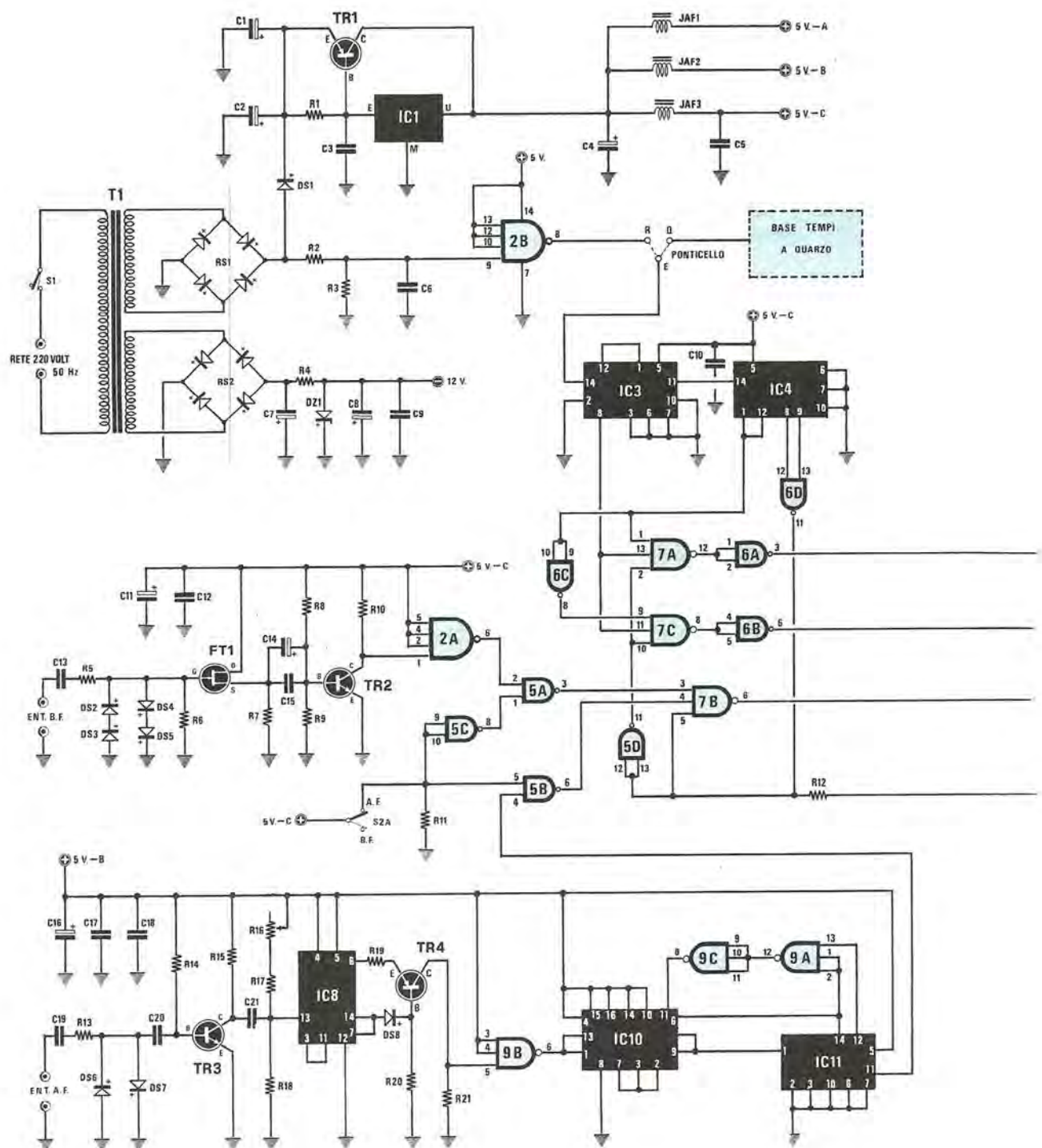
gioranza sfruttano come base dei tempi la frequenza di rete e se voi possedete uno di questi orologi, avrete potuto constatare che lo stesso al massimo anticipa di pochi secondi ogni giorno.

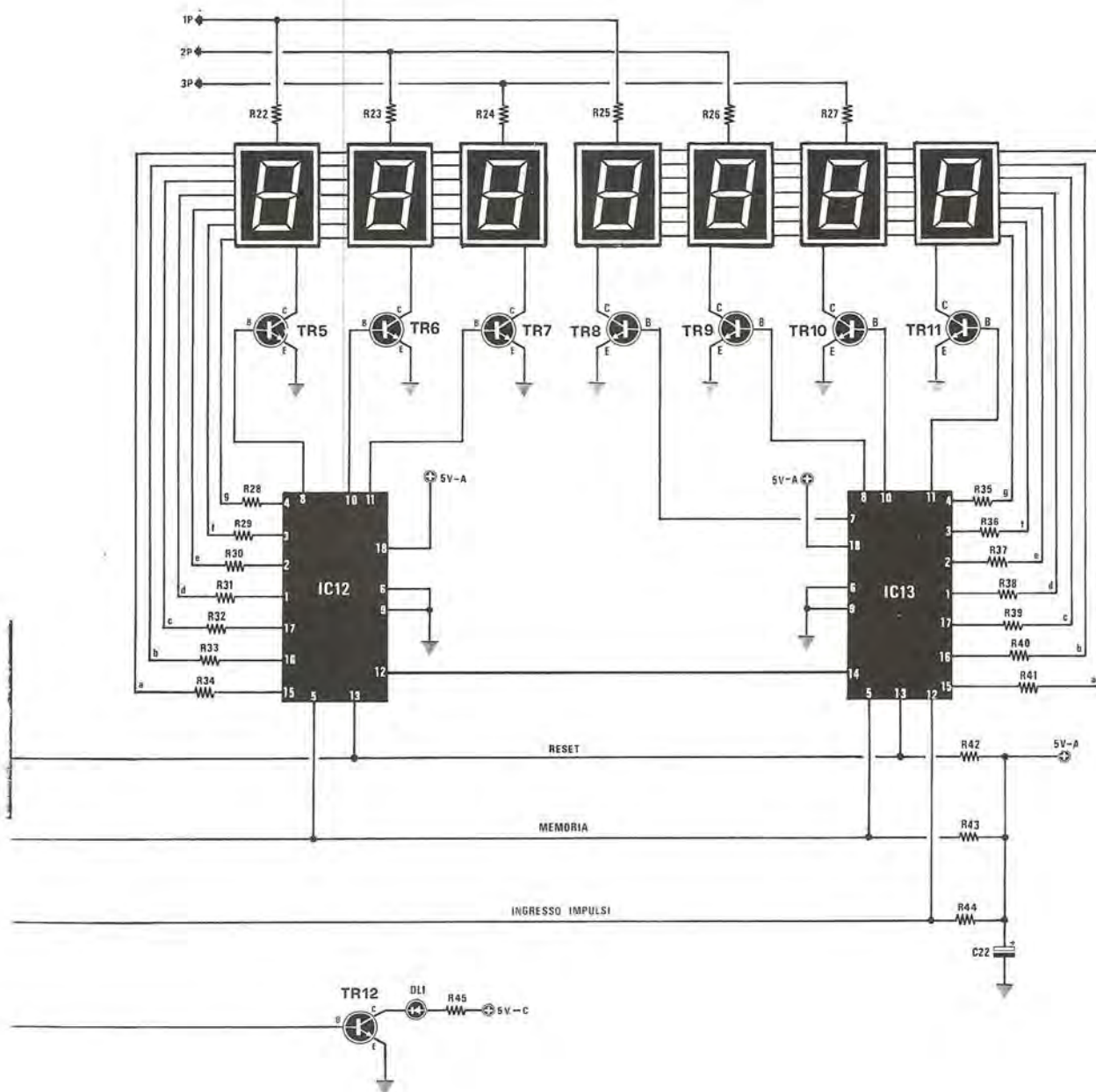
A questo punto naturalmente ci sarà qualcuno che ci farà obiezione dicendo che al contrario di quanto noi affermiamo il suo orologio arriva ad anticipare anche 1 minuto al giorno e questo in effetti può essere vero, cioè che « anticipi » mai che « ritardi ».

Infatti questo difetto non è dovuto alla frequenza di rete che varia bensì ad impulsi spurii che possono sovrapporsi ai 220 volt alternati allorché si accende una lampada al neon oppure si fa funzionare una lucidatrice le cui spazzole del motorino scintillano perennemente.



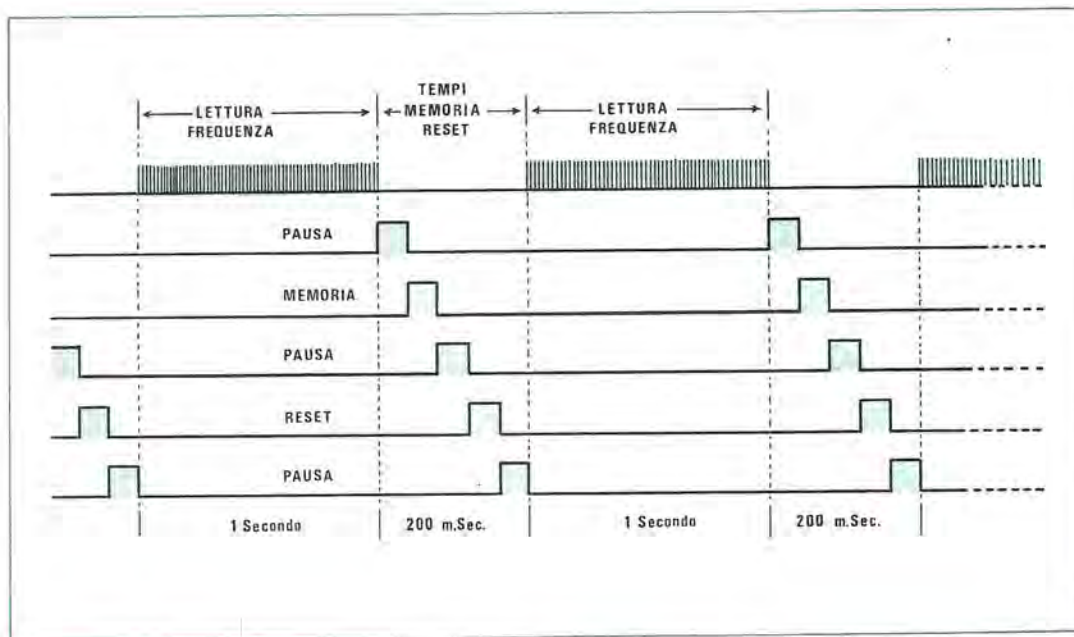
In questa foto è possibile vedere come ed in quale posizione vengono fissati entro il mobile il trasformatore di alimentazione, l'aletta di raffreddamento (vedi sulla destra del pannello posteriore) e la piastra principale del frequenzimetro. Sul retro della copertina è visibile a colori il frequenzimetro completo di pannello anteriore.





NOTA - Se sulla portata BF i display visualizzano una frequenza di circa 3.000-4.000 Hz anche in assenza di segnale in ingresso, si può ovviare all'inconveniente montando il preamplificatore di BF a parte sul circuito stampato LX303 presentato sulla rivista 60/61.

Fig. 1 Schema elettrico. La lista dei componenti è riportata nella pagina seguente. Su tale lista i punti colorati presenti solo accanto a determinati componenti servono per suddividere i componenti dell'oscillatore a quarzo (punto NERO) da quelli del prescaler VHF (punto ROSSO).



In tal caso questi impulsi spurii raggiungono gli integrati dell'orologio il quale li considera ovviamente impulsi da «contare» e proprio per questo l'orologio stesso può solo avanzare nel tempo, non ritardare.

Nel nostro frequenzimetro tali impulsi spurii vengono filtrati dal condensatore C6 ed anche ammettendo che un impulso più forte degli altri possa «scavalcare» tale filtro raggiungendo i divisori la lettura verrà alterata per un solo attimo, poi tornerà ad essere perfetta come lo era in precedenza.

Ricordiamo inoltre di non confondere gli abbassamenti di tensione che si hanno in talune zone durante il giorno, soprattutto nelle ore di punta, con le variazioni di frequenza: tensione e frequenza sono infatti due cose ben distinte ed anche se voi, in casa vostra oppure nel vostro studio, vedete ogni tanto affievolirsi la luminosità delle lampade, questo non significa che sia variata la frequenza di rete, perché la stessa risulta sempre di 50 Hz, bensì che si è avuto un calo di tensione dovuto ad un eccesso di consumo.

Naturalmente, quando affermiamo che si può tranquillamente usare come base dei tempi la frequenza di rete, non ci rivolgiamo a coloro che vorranno utilizzare il frequenzimetro per misure in VHF perché in tal caso, se sui display apparisse ad esempio il numero 144.000,0, non potremmo affermare che la frequenza è esattamente di 144 MHz in quanto a questi livelli le ultime due cifre sulla destra non risultano veritiere,

Fig. 2 La lettura della frequenza (con il deviatore S3 in posizione 100 Hz) viene effettuata in un tempo di 1 secondo e 200 millisecondi vengono utilizzati per gli impulsi di memoria-reset. Al contrario, se il deviatore S3 viene posto sulla posizione 1.000 Hz, il tempo di lettura si riduce a 100 millisecondi e quello di memoria e reset a 20 millisecondi.

quindi la frequenza effettiva potrebbe risultare di 144.008,5 KHz oppure di 144.006,2 KHz.

In altre parole in questo caso la nostra precisione di lettura sarebbe limitata alle **decine di kilohertz**.

Ecco quindi spiegato perché abbiamo previsto anche la soluzione facoltativa di utilizzare come base dei tempi per il nostro frequenzimetro un oscillatore a quarzo.

Tornando al nostro schema noteremo che i 100 Hz prelevati dal piedino 8 del trigger 2B, se si utilizza come base dei tempi la rete, oppure i 100 o i 1000 Hz generati dall'oscillatore a quarzo, vengono applicati all'ingresso dell'integrato IC3 il quale, come già anticipato, fungendo da **divisore X10**, ci permetterà di ottenere in uscita sui piedini 8 e 11 due segnali entrambi alla stessa frequenza di $100 : 10 = 10$ Hz però sfasati fra di loro e con un diverso rapporto ON/OFF (cioè gli impulsi positivi che escono dal piedino 8 avranno una durata doppia rispetto a quelli che escono dal

COMPONENTI

- R1 = 10 ohm 1 watt
- R2 = 4.700 ohm 1/4 watt
- R3 = 680 ohm 1/4 watt
- R4 = 680 ohm 1/4 watt
- R5 = 22.000 ohm 1/4 watt
- R6 = 2,2 megaohm 1/2 watt
- R7 = 680 ohm 1/4 watt
- R8 = 47.000 ohm 1/4 watt
- R9 = 10.000 ohm 1/4 watt
- R10 = 1.000 ohm 1/4 watt
- R11 = 220 ohm 1/4 watt
- R12 = 10.000 ohm 1/4 watt
- R13 = 22 ohm 1/4 watt
- R14 = 82.000 ohm 1/4 watt
- R15 = 560 ohm 1/4 watt
- R16 = 100 ohm trimmer 20 giri
- R17 = 56 ohm 1/4 watt
- R18 = 220 ohm 1/4 watt
- R19 = 22 ohm 1/4 watt
- R20 = 1.000 ohm 1/4 watt
- R21 = 220 ohm 1/4 watt
- R22 = 100 ohm 1/4 watt
- R23 = 100 ohm 1/4 watt
- R24 = 100 ohm 1/4 watt
- R25 = 100 ohm 1/4 watt
- R26 = 100 ohm 1/4 watt
- R27 = 100 ohm 1/4 watt
- da R28 a R41 = 39 ohm 1/4 watt
- R42 = 1.000 ohm 1/4 watt
- R43 = 1.000 ohm 1/4 watt
- R44 = 1.000 ohm 1/4 watt
- R45 = 220 ohm 1/4 watt
- R46 = 22 megaohm 1/2 watt
- R47 = 10 megaohm 1/2 watt
- R48 = 27.000 ohm 1/4 watt
- R49 = 680 ohm 1/4 watt
- R50 = 680 ohm 1/4 watt
- C1 = 1.000 mF elettrolitico 25 volt
- C2 = 1.000 mF elettrolitico 25 volt
- C3 = 100.000 pF a disco
- C4 = 47 mF elettrolitico 25 volt
- C5 = 100.000 pF a disco
- C6 = 100.000 pF a disco
- C7 = 220 mF elettrolitico 25 volt
- C8 = 47 mF elettrolitico 25 volt
- C9 = 47.000 pF a disco
- C10 = 47.000 pF a disco
- C11 = 4,7 mF elettrolitico 25 volt
- C12 = 100.000 pF a disco
- C13 = 100.000 pF poliestere
- C14 = 100 mF elettrolitico 25 volt
- C15 = 100.000 pF a disco
- C16 = 5 mF 10 volt al tantalio
- C17 = 100.000 pF a disco
- C18 = 100.000 pF a disco
- C19 = 100.000 pF a disco
- C20 = 100.000 pF a disco
- C21 = 100.000 pF a disco
- C22 = 5 mF 10 volt al tantalio
- C23 = 47.000 pF a disco
- C24 = 68 pF a disco
- C25 = 22 pF a disco
- C26 = 10/60 pF compensatore
- TR1 = transistor PNP tipo BD240
- TR2 = transistor NPN tipo 2N2222
- TR3 = transistor NPN tipo 2N709
- TR4 = transistor PNP tipo BSX29
- TR5 = transistor NPN tipo BC337
- TR6 = transistor NPN tipo BC337
- TR7 = transistor NPN tipo BC337
- TR8 = transistor NPN tipo BC337
- TR9 = transistor NPN tipo BC337
- TR10 = transistor NPN tipo BC337
- TR11 = transistor NPN tipo BC337
- TR12 = transistor NPN tipo BC208
- IC1 = Integrato tipo uA.7805
- IC2 = Integrato tipo SN7413
- IC3 = Integrato tipo SN7490
- IC4 = Integrato tipo SN7492
- IC5 = Integrato tipo SN7400
- IC6 = Integrato tipo SN7400
- IC7 = Integrato tipo SN7410
- IC8 = Integrato tipo 95H28
- IC9 = Integrato tipo SN74S10
- IC10 = Integrato tipo SN74S112
- IC11 = Integrato tipo SN7490
- IC12 = Integrato tipo MM.74C926
- IC13 = Integrato tipo MM.74C926
- IC14 = Integrato tipo MK.5009
- DS1 = diodo al silicio 1N4007
- da DS2 a DS7 = diodo al silicio 1N4148
- DS8 = diodo al silicio 1N4148
- DZ1 = diodo zener 12 volt 1 watt
- FT1 = fet tipo BF244
- DL1 = diodo led
- RS1 = ponte raddrizzatore 40 volt 3 ampère
- RS2 = ponte raddrizzatore 80 volt 1 ampère
- XTAL = quarzo da 1 megahertz
- JAF1-JAF3 = Impedenza AF tipo VK200
- S1 = deviatore a levetta
- S2A-S2B = doppio deviatore a levetta
- S3A-S3B-S3C = triplo deviatore a levetta
- 7 display FND500
- T1 = trasformatore 40 watt
- primario 220 volt; secondari:
- 12 volt 1,5 ampère + 12 volt 1,5 ampère
- (numero 59)

piédino 11 e risulteranno sempre in anticipo rispetto a questi ultimi).

Tali segnali verranno sfruttati il primo per pilotare gli ingressi dei due NAND indicati sullo schema con le sigle 7A e 7C (entrambi contenuti nell'integrato IC7) ed il secondo per pilotare l'ingresso (piédino 14) dell'integrato IC4, un SN 7492.

Quest'ultimo integrato è un **divisore X12** e nel nostro frequenzimetro viene sfruttato per ricavare, in combinazione con tutte le porte 5D-6A-6B-6C-6D-7A-7B-7C, gli impulsi di **sincronismo**, di **reset** e di **memoria**.

In pratica il circuito composto da IC3 e IC4 più i NAND cui abbiamo poc'anzi accennato, provvede ad inviare agli integrati IC12-IC13, prima un impulso per il comando della memoria, poi quello di reset, poi quello che avvia il conteggio della frequenza, quindi ancora un impulso di memoria ed uno di reset.

Infatti, anche se nello schema elettrico questo non si vede, all'interno degli integrati IC12 e IC13, oltre al circuito di multiplexer, è presente, come in un qualsiasi frequenzimetro, una catena di divisori con relative decodifiche+memoria, quindi alla fine di ogni ciclo di lettura occorrerà un impulso per abilitare le memorie a « trattene » il numero conteggiato, quindi un impulso di reset per azzerare i divisori, infine un altro impulso per avviare il successivo ciclo di conteggio.

Più precisamente il funzionamento di questo stadio può essere riassunto come segue:

a) per 1 secondo la porta NAND 7B rimane aperta per lasciar passare gli impulsi del segnale di cui noi vogliamo misurare la frequenza, vale a dire il segnale applicato sull'ingresso BF oppure sull'ingresso AF, in modo che gli stessi possano raggiungere e far avanzare i contatori racchiusi negli integrati IC12 e IC13.

Questi impulsi verranno applicati all'ingresso di CLOCK (piédino 12) dell'integrato IC13 il quale a sua volta piloterà con la sua uscita (piédino 14) l'ingresso 12 dell'integrato IC12 (questo naturalmente quando il numero da visualizzare sarà superiore a 9999).

b) trascorso questo secondo la porta 7B viene chiusa, in modo che non possano più passare altri impulsi, per un periodo di 200 millisecondi durante i quali il circuito provvederà a memorizzare la lettura e ad azzerare successivamente i contatori per metterli in condizione di iniziare un nuovo ciclo.

c) di questi 200 millisecondi i primi 40 sono di pausa, poi dall'uscita (piédino 8) del NAND 7C parte un impulso, della durata di 40 millisecondi circa, che dopo essere stato invertito di polarità dal NAND 6B va ad abilitare le **memorie** contenute negli integrati IC12 e IC13, agendo sull'ingresso 5 di questi ultimi.

d) dopo l'impulso di memoria abbiamo ancora una pausa di circa 60 millisecondi, quindi dall'uscita (piédino 12) del NAND 7A parte un nuovo impulso, sempre di 40 millisecondi, che invertito di polarità dal NAND 6A, va ad agire sugli ingressi (piédino 13) di IC12 e IC13 in modo da consentire l'azzeramento (RESET) dei contatori in esso contenuti.

e) infine abbiamo un'ultima pausa di 20 millisecondi prima che venga abilitata di nuovo la porta 7B per lasciar passare gli impulsi del segnale di cui si vuole conoscere la frequenza, cioè prima che si dia inizio ad un nuovo ciclo di lettura.

Come potrete facilmente rilevare sommando tutti questi tempi, un ciclo completo di lettura e memoria ha una durata di 1.200 millisecondi, infatti (vedi fig. 2):

$$1.000 + 40 + 40 + 60 + 40 + 20 = 1.200 \text{ millisecondi.}$$

L'uscita 11 del NAND 6D è in pratica quella che comanda l'apertura o la chiusura del gate 7B per lasciar passare o meno il segnale di cui si vuole misurare la frequenza pertanto da questa uscita, tramite la resistenza R12, noi preleveremo il segnale da applicare sulla base del transistor TR12 (un NPN di tipo BC208) il quale ci permetterà di far lampeggiare il diodo led relativo al GATE CONTROL.

In particolare tale led si accenderà quando la porta d'ingresso è aperta, cioè quando il segnale può passare per raggiungere i divisori, e risulterà invece spento quando la porta stessa è chiusa, pertanto noi vedendolo lampeggiare avremo un'indicazione visiva del funzionamento del nostro frequenzimetro.

A questo punto, apprese le funzioni che esplicano nel circuito gli integrati IC3 e IC4 possiamo prendere in considerazione il circuito d'ingresso di bassa frequenza, cioè quello costituito dal fet FT1.

Sfruttando tale ingresso noi potremo misurare frequenze fino ad un massimo di 3-5 MHz purché l'ampiezza del segnale applicato sulle boccole « ENTRATA BF » risulti superiore ai 3 millivolt.

Da notare in questo stadio la presenza del condensatore C12 assolutamente indispensabile per bloccare qualsiasi tensione continua eventualmen-



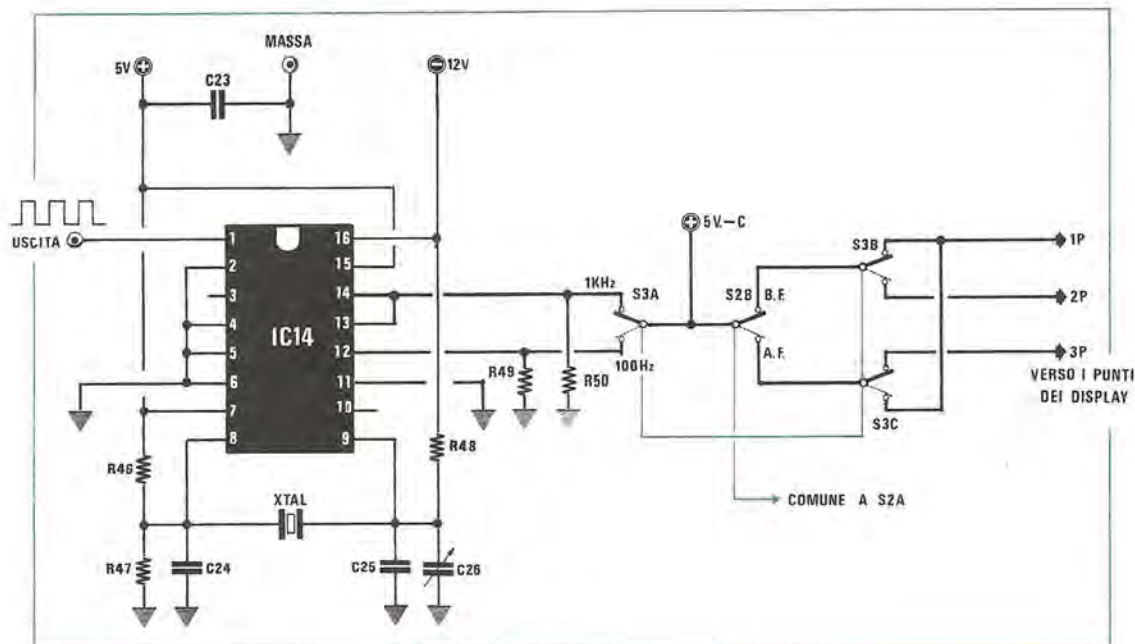


Fig. 3 Schema elettrico dell'oscillatore a quarzo e collegamenti dei due deviatori S2-S3 relativi il primo al passaggio dalla BF alla AF-VHF ed il secondo al cambio della frequenza base da 100 Hz a 1000 Hz.

te presente sul segnale da misurare, in modo tale che al gate del fet possa giungere solo il segnale alternato vero e proprio.

I diodi DS2-DS3 e DS4-DS5 che troviamo applicati in opposizione di polarità fra il gate del fet e la massa, esplicano la funzione di « zener » sia per le semionde positive che per quelle negative, cioè limitano la tensione in ingresso ad un massimo di 2,6-2,8 volt picco-picco, permettendoci di misurare senza alcuna preoccupazione anche segnali di ampiezza molto elevata (max 200 volt).

Il fet che consigliamo di impiegare in questo stadio risulta essere il BF.244 B in quanto lo stesso si è dimostrato il più idoneo per svolgere tale funzione.

Da notare che questo fet non viene impiegato come amplificatore, bensì svolge la funzione di stadio separatore, quindi deve presentare un'alta impedenza d'ingresso (circa 2 megaohm) per non caricare il circuito sotto prova.

Il segnale prelevato dal source di questo fet, viene quindi applicato, tramite C14 e C15, alla

base del transistor TR2 che funge da amplificatore, infine segue un trigger di Schmitt, denominato 2A, che serve per ottenere un segnale ben squadrato in grado di pilotare qualsiasi integrato TTL. Gli impulsi in uscita dal trigger giungono ad un ingresso (piedino 2) del nand 5A il quale insieme ai nand 5B e 5C costituisce in pratica un commutatore elettronico.

Infatti quando il contatto del deviatore S2A è aperto, ai contatori possono giungere solo gli impulsi applicati sull'ingresso di **bassa frequenza**, mentre quando tale contatto è chiuso in modo da collegare al positivo di alimentazione gli ingressi dei nand 5B e 5C, ai contatori giungeranno solo ed esclusivamente gli impulsi applicati all'ingresso di **alta frequenza**, cioè quelli disponibili in uscita dal prescaler VHF.

Poiché il prescaler è quello stadio facoltativo che il lettore può applicare sul circuito stampato oppure no a seconda se deve effettuare o meno misure in AF o VHF, per ora lo ignoreremo proseguendo la descrizione del nostro frequenzimetro direttamente con l'unità di visualizzazione, cioè con lo stadio relativo ai display. A tale proposito ricordiamo ancora una volta che nel nostro frequenzimetro si utilizzano 7 display pilotati con il sistema multiplexer.

Per chi ancora non sapesse come funziona tale sistema, non avendo letto i nostri precedenti numeri, possiamo qui condensare in poche parole

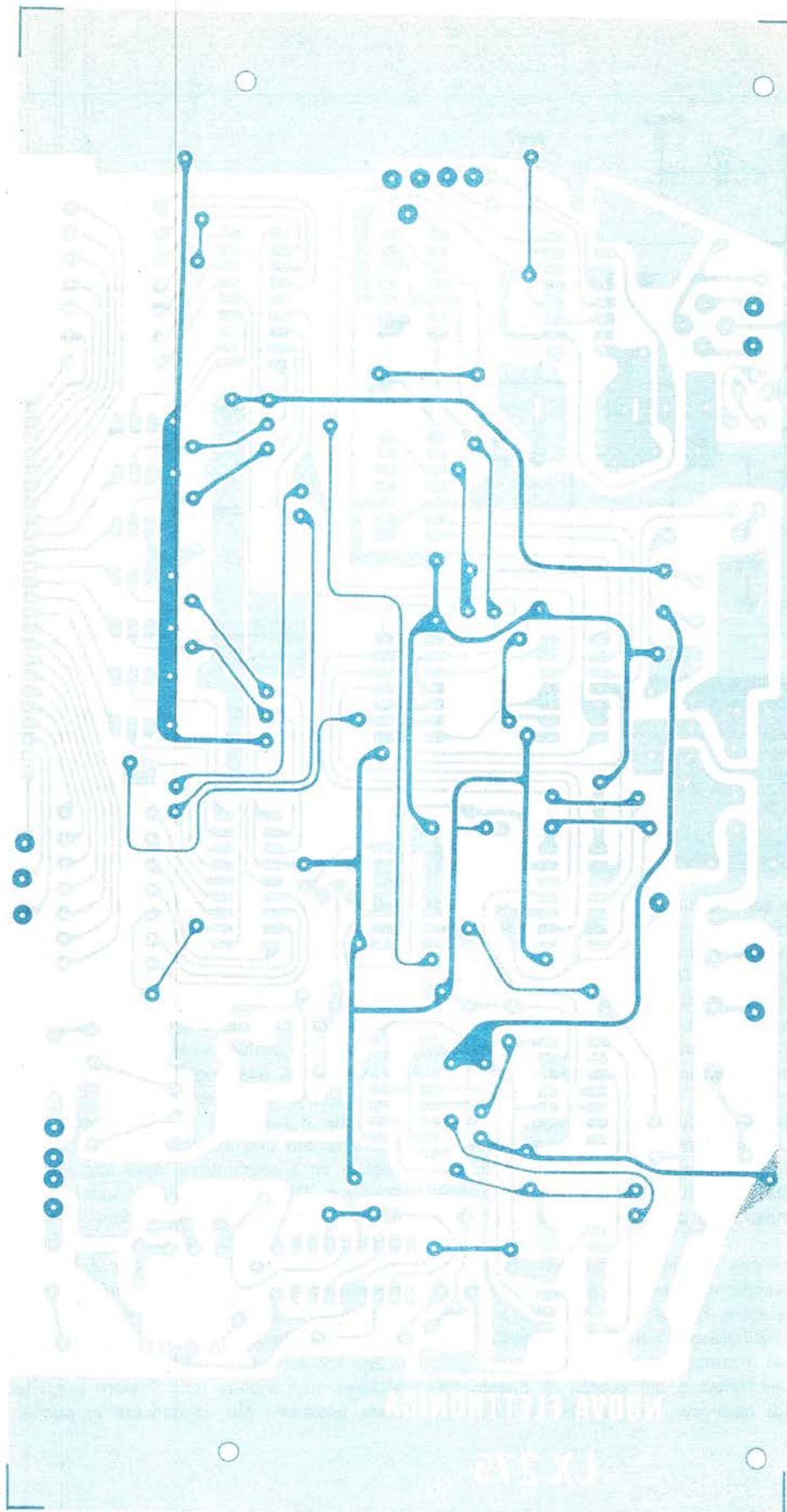


Fig. 4 Il circuito stampato principale di questo frequenzimetro, a doppia faccia, è visibile in questo disegno leggermente ridotto per poterlo includere nel formato della pagina della rivista. Tale circuito è completo sul lato opposto del disegno serigrafico di tutti i componenti.

che cosa significa. Noterete, sullo schema elettrico, che i sette segmenti di tutti e quattro i display sulla destra (vale a dire quelli pilotati dall'integrato IC13) e dei tre display sulla sinistra (cioè quelli pilotati invece dall'integrato IC12), risultano collegati fra di loro in parallelo, cioè tutti i segmenti A sono collegati insieme e così dicasi pure per il B, il C, ecc.

In tal modo, se noi non usassimo un particolare accorgimento, quando sull'uscita dell'integrato IC13 appare la combinazione di tensioni necessaria per accendere ad esempio il numero 3, su tutti e quattro i display collegati ad IC13 noi vedremmo accendersi il n. 3, cioè leggeremmo in pratica 3333.

Proprio per evitare che questo succeda, nel nostro schema il catodo di ogni display non risulta direttamente collegato a massa, come sarebbe logico supporre, bensì al collettore di un transistor (vedi TR8-TR9-TR10-TR11) che funziona in pratica da interruttore elettronico, pilotato dallo stesso integrato IC13. Di questi « interruttori » ne risulta chiuso uno solo per volta, pertanto ogni numero comparirà solo ed esclusivamente sul display interessato da tale interruttore mentre gli altri rimarranno spenti.

Supponiamo ad esempio che l'integrato debba far comparire il numero 3 sul primo display: in tal caso esso predisporrà sulle uscite relative ai segmenti la combinazione di tensioni necessarie per accendere appunto il numero 3 e nello stesso tempo, in perfetto sincronismo, fornirà tensione alla sola base del transistor TR11 il quale, con il suo collettore, cortocircuiterà a massa il catodo del display ad esso collegato.

Ne consegue che il numero 3 si accenderà solo su questo display mentre gli altri rimarranno temporaneamente spenti.

Se invece l'integrato deve far comparire il numero 7 sul secondo display, è ovvio che fornirà tensione al transistor TR10 e contemporaneamente collegherà a massa le basi degli altri tre transistor in modo che gli stessi risultino interdetti.

Quindi per visualizzare ad esempio il numero 9536, l'integrato abiliterà prima il display relativo alle unità e su questo farà comparire il numero 6, dopo aver spento questo display abiliterà quello relativo alle decine e su di esso farà comparire il numero 3, spento il display delle decine abiliterà quello delle centinaia di hertz e su di esso farà comparire il numero 5, infine abiliterà quello relativo alle migliaia di hertz e su di esso farà comparire il numero 9.

Poiché la velocità di scansione dei transistor (quindi dei display) è velocissima, il nostro occhio

che invece è piuttosto lento a cogliere le variazioni, non riuscirà mai a vedere gli altri display spenti quando ne risulta acceso uno solo, bensì a noi sembrerà che i display risultino tutti accesi contemporaneamente, pertanto sugli stessi vedremo apparire il numero desiderato, che nel caso del nostro esempio è 9.536.

Utilizzando tale tecnica si ottiene il vantaggio di abbassare notevolmente l'assorbimento del circuito infatti in ogni istante noi avremo acceso un solo display anziché quattro e poiché ogni display può assorbire fino a 140 milliampère (quando tutti i segmenti sono accesi), è ovvio che si potrà realizzare un risparmio massimo di $3 \times 140 = 420$ milliampère.

Inoltre, avendo noi impiegato per questo scopo l'integrato MM.74C926, il quale contiene al suo interno i contatori, le decodifiche e le memorie oltre naturalmente al circuito di multiplexer per quattro display, abbiamo potuto risparmiare come minimo altri 8 integrati i quali non avrebbero fatto altro che complicare il disegno dello stampato, aumentarne le dimensioni, quindi aumentare considerevolmente anche il costo complessivo del frequenzimetro.

È altresì ovvio che il costo dell'integrato multiplexer risulta superiore a quello di un normale integrato TTL o C/MOS tuttavia esso non supererà mai il costo di quattro divisori, quattro memorie e quattro decodifiche.

Poiché ogni integrato MM.74C926 è in grado di pilotare fino a 4 display, per raggiungere le 7 cifre richieste dal nostro frequenzimetro abbiamo dovuto utilizzare due di questi integrati collegati fra di loro in cascata (vedi IC12-IC13).

Come transistor di commutazione (da TR5 a TR11) consigliamo di utilizzare dei BC337/BC325 oppure dei BC337/BC340, anche se altri equivalenti potrebbero benissimo svolgere le stesse funzioni.

Facciamo notare al lettore che le resistenze da R28 a R41 servono per limitare la corrente di assorbimento dei display che in media deve aggirarsi su valori di 10-15 mA per segmento.

Tali resistenze, da noi indicate sulla lista componenti da 39 ohm, potranno tuttavia essere portate anche a 47 ohm senza che si abbiano apprezzabili variazioni sulla luminosità dei display.

Le resistenze R42-43-44 applicate tra il positivo di alimentazione e i terminali 13-5-12 dell'integrato IC13 sono infine necessarie per poter interfacciare tra di loro le uscite TTL dei nand 6A-6B-7B con le entrate C/MOS dei due integrati IC12-IC13, cioè degli MM.74C926.

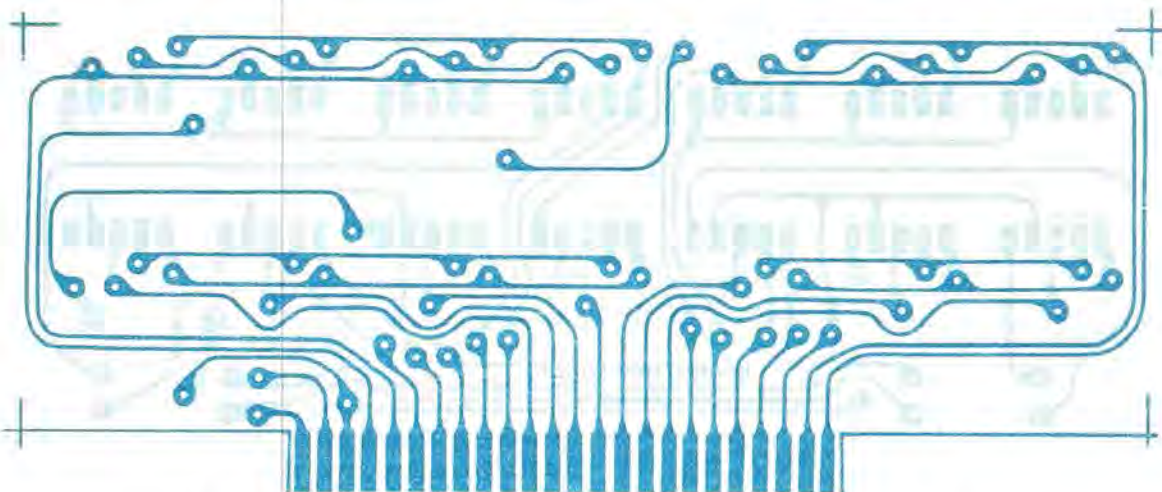


Fig. 5 Disegno a grandezza naturale del circuito stampato necessario a ricevere i sette display richiesti dal frequenzimetro. Anche tale circuito è un doppia faccia.

IL PRESCALER VHF

La progettazione di questo prescaler è stata alquanto laboriosa poiché ci eravamo prefissi di realizzare un circuito economico che potesse raggiungere e superare i 250 MHz e che non risultasse assolutamente critico nella sua realizzazione. Dopo diversi tentativi abbiamo scelto la soluzione di impiegare, per lo stadio d'ingresso, un integrato ECL di tipo 95H28 contenente due flip-flop tipo D e dichiarato idoneo per frequenze sull'ordine dei 260 MHz (in pratica però abbiamo potuto constatare che lo stesso è in grado di raggiungere e superare i 280-290 MHz).

Pertanto, utilizzando questi due flip-flop collegati fra di loro in modo da ottenere un **divisore X4** (vedi a tale proposito la rivista 50/51 a pag. 154) ed applicando in ingresso la massima frequenza consentita, cioè 280 MHz, in uscita ritroveremo $280 : 4 = 70$ MHz, vale a dire una frequenza che può essere tranquillamente accettata e manipolata da qualsiasi integrato TTL della serie SCHOTTKY.

D'altra parte, poiché abbiamo diviso la frequenza in **Ingresso X4**, per poter leggere direttamente sui display la frequenza applicata senza dover eseguire complicate operazioni mentali, dovremo far seguire a questo stadio un secondo divisore che divida questa volta **X25** (infatti dividere prima X4 poi X25 equivale in pratica a dividere X100).

Questo divisore X25 lo si è realizzato utilizzando come primo stadio un TTL SCHOTTKY di tipo SN74S112 che in pratica **divide X5** fornendoci in uscita una frequenza massima di $70 : 5 = 14$ MHz e come secondo stadio sempre divisore X5 ($5 \times 5 = 25$) un comune integrato SN7490 della

Texas che è in grado di superare tranquillamente i 40 MHz, pertanto lavorando ad un massimo di 14 MHz è in grado di esplicitare egregiamente le funzioni a cui è stato adibito.

Da notare che dei tre nand 9A-9B-9C contenuti all'interno dell'integrato SN.74S10 (cioè sempre un integrato TTL-SCHOTTKY) il 9B, viene impiegato come stadio separatore fra la sezione ECL e il primo divisore X5 realizzato con lo SN.74S112 mentre gli altri due (9A e 9C) vengono sfruttati per pilotare l'ingresso 11 di IC10 in modo che quest'ultimo, il quale contiene al suo interno due flip-flop J-K, funzioni appunto da **divisore X5**.

Anche sull'entrata AF-VHF, così come abbiamo visto per quella di BF, è presente il solito condensatore (vedi C18) necessario per eliminare una eventuale componente di tensione continua presente sul segnale da misurare, nonché i soliti diodi (vedi DS6-DS7) necessari per limitare l'ampiezza di questo segnale ad un massimo di 1,2-1,4 volt picco-picco. Troviamo inoltre il transistor TR3 (un NPN di Tipo 2N709) utilizzato come preamplificatore di AF a larga banda per sensibilizzare maggiormente questo stadio.

La minima tensione accettabile dall'integrato ECL alle varie frequenze si aggira in linea di massima su questi valori:

20-30 MHz	= 10 millivolt
40-50 MHz	= 20 millivolt
60-70 MHz	= 25 millivolt
80-100 MHz	= 40 millivolt
110-139 MHz	= 50 millivolt
140-160 MHz	= 60 millivolt
170-200 MHz	= 100 millivolt
210-240 MHz	= 150 millivolt
250-260 MHz	= 200 millivolt

potremo controllare se la frequenza generata è 145.125,8 KHz oppure 145.125,3 KHz, cioè visualizzare anche le centinaia di hertz. Anche per la bassa frequenza utilizzare una base dei tempi a 1.000 Hz significa in pratica eliminare l'ultima cifra, cioè il frequenzimetro risulterà più veloce però verranno automaticamente esclusi gli hertz.

Ad esempio, ammesso di voler misurare una frequenza di 2.500.000 Hz, con la base dei tempi a 100 Hz leggeremo totalmente il numero fino all'hertz, mentre con la base dei tempi a 1.000 Hz leggeremo soltanto: 2.500.000, cioè avremo eliminato dalla lettura l'ultima cifra.

Ovviamente il discorso di modificare la base dei tempi da 100 a 1.000 Hz diventa più valido quando si debbono effettuare misure in AF-VHF che non in BF.

Premesso questo possiamo passare a descrivere lo schema elettrico della nostra base dei tempi quarzata, visibile in fig. 3.

Come noterete osservando questo schema, abbiamo scartato la soluzione di utilizzare 4 divisori per poter raggiungere, partendo da un quarzo ad 1 MHz, i 1000 e i 100 Hz necessari per il nostro frequenzimetro ed al loro posto abbiamo impiegato un unico integrato del tipo MK.5009 (tale integrato è stato ampiamente descritto a pag. 228 sul n. 50/51 di Nuova Elettronica) il quale da solo è in grado di sostituire tutta questa catena di divisori.

Impiegando questo integrato si ottiene l'indubbio vantaggio di semplificare notevolmente lo schema in quanto con sole cinque resistenze ed altrettanti condensatori si riesce ad ottenere il risultato voluto.

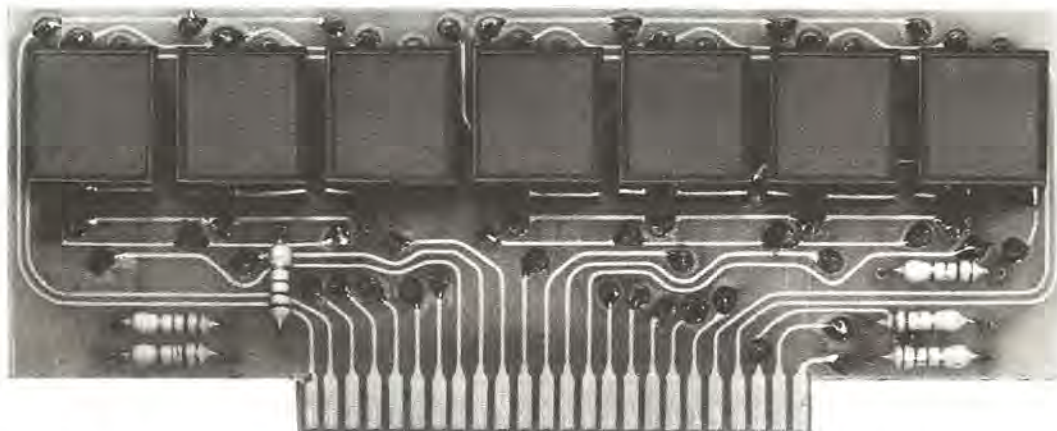
Poiché questo integrato richiede per la sua alimentazione due tensioni, una di 5 volt positivi (per i piedini 7 e 15) ed una di 12 volt negativi rispetto alla massa (piedini 16 e 9), si è reso necessario aggiungere, come abbiamo già visto nella sezione dello stadio alimentatore, il ponte raddrizzatore RS2 per ottenere quest'ultima tensione.

Prima di terminare la descrizione della base dei tempi quarzata vogliamo aggiungere che automaticamente, agendo sui due deviatori S2A/S2B e S3A/S3B/S3C, noi otterremo lo spostamento del punto decimale sui display, cioè sposteremo il deviatore S2A/S2B sulla posizione BF, il punto decimale risulterà così posizionato: 3.000.000 Hz.

Quando lo passeremo in AF avremo invece: 300.000.0 Hz cioè 300.000 KHz e 0 centinaia di Hz. Infine agendo sul triplo deviatore S3A/S3B/S3C, che dovremo collegare solo se useremo la base dei tempi quarzata, poiché solo in questo caso avremo la possibilità di disporre della base dei tempi a 1.000 Hz, i punti si sposteranno di una posizione verso destra, cioè per la BF avremo: 03.000.0 Hz e per l'AF-VHF 0.003.000 Hz.

Al contrario la massima tensione accettabile in ingresso sempre da tale integrato si aggira, per qualsiasi frequenza, sui 200 volt.

A titolo di cronaca ricordiamo ancora che il transistor TR4 (un PNP di tipo BSX29) che troviamo applicato sull'uscita dell'integrato IC8, serve da interfaccia fra questo integrato (che è un ECL) e gli integrati TTL successivi, cioè serve in pratica per adattare i livelli di tensione disponibili in uscita dal divisore X4 con i livelli di tensione richiesti invece in ingresso dall'integrato IC9 il quale, come abbiamo detto, è un TTL di tipo SN.74S10.



Come si presenta a realizzazione ultimata la basetta portadisplay. Si notino tutte le saldature necessarie per poter collegare in questo circuito le piste inferiori con quelle superiori. Si raccomanda nelle stagnature di non usare pasta salda onde evitare che questa provochi involontariamente dei contatti elettrici tra piste adiacenti.

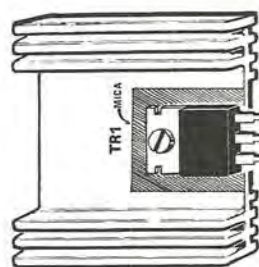
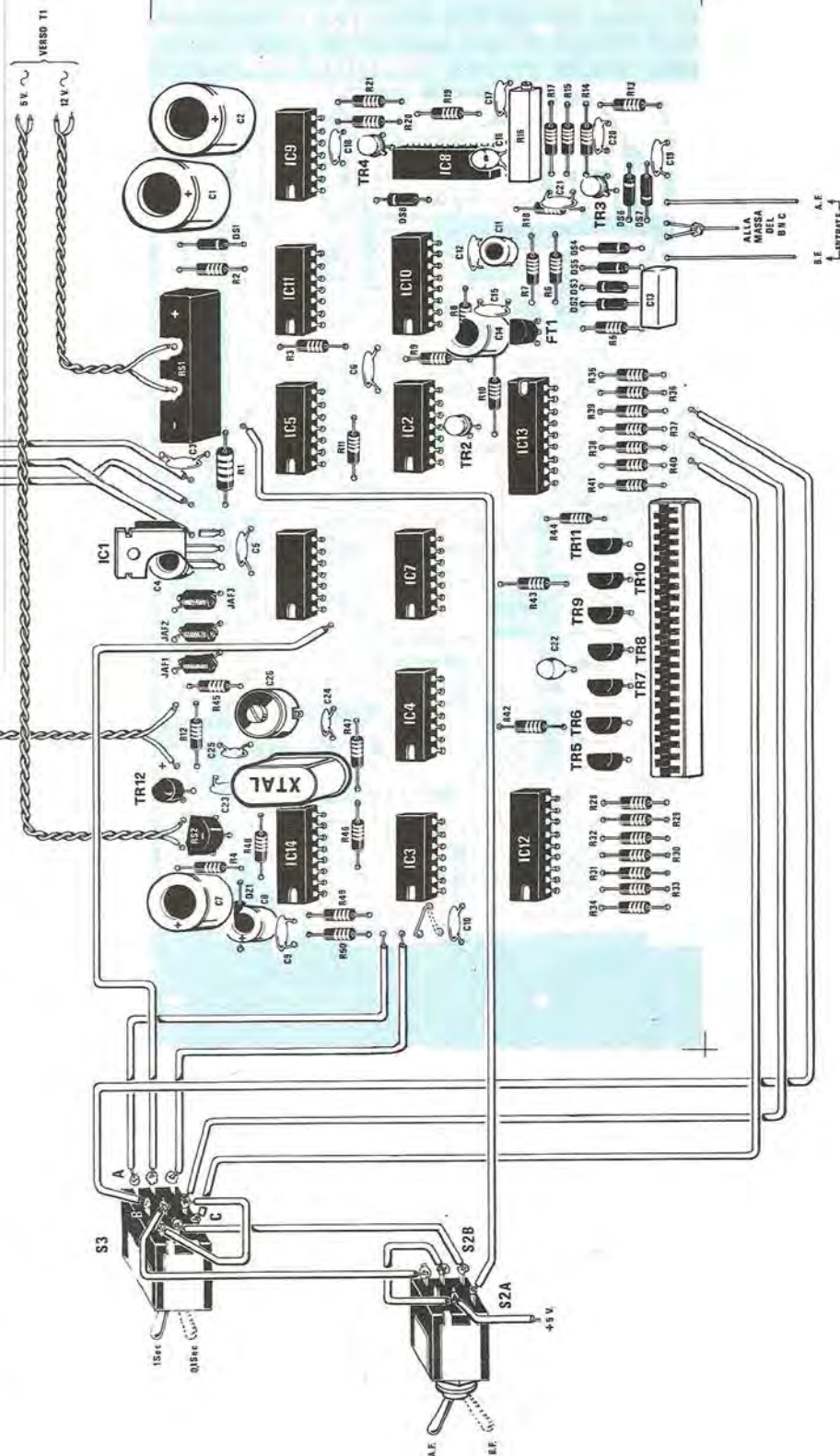


Fig. 6 Schema pratico di montaggio. Controllare, prima di fornire tensione, che il transistor TR1 risulti ben isolato dalla massa del circuito.



Precisiamo infine che l'entrata AF risulta a bassa impedenza sul valore standard di 50-52 ohm.

BASE DEI TEMPI QUARZATA

Per effettuare misure in AF e VHF, anziché utilizzare come base dei tempi la frequenza di rete, e più consigliabile utilizzare una base dei tempi quarzata in quanto essa ci offre la duplice possibilità di effettuare, a seconda delle nostre esigenze, una oppure dieci letture al secondo.

Infatti è vero che con la base dei tempi a 100 Hz si riescono a leggere fino alle centinaia di hertz, cioè se dovessimo misurare per esempio una frequenza di 150 MHz, sui display apparirebbe: 150.000.0 dove l'ultima cifra sulla destra rappresenta appunto le centinaia di hertz, però è anche vero che in questo caso tra una lettura e l'altra bisogna attendere 1 secondo, cioè la precisione della lettura va a scapito della velocità.

Se invece portiamo la base dei tempi a 1.000 Hz, non riusciremo più a vedere le centinaia di hertz, però si avranno 10 letture in un secondo, quindi si avrà la possibilità di rilevare molto più velocemente se in un oscillatore vi sono derive di frequenza oppure se si generano frequenze spurie e tutto questo semplicemente sacrificando l'ultima cifra, vale a dire le centinaia di hertz se il frequenzimetro è predisposto in AF-VHF oppure le unità di hertz se lo si utilizza per misure in BF.

Facciamo un esempio.

Supponiamo di voler tarare un trasmettitore sul 145.125 KHz: in tal caso, utilizzando la base dei tempi a 1.000 Hz, noi avremo la possibilità di controllare all'istante se agendo su quel tale compensatore si ottengono dei vantaggi o degli svantaggi e tutto questo perché l'indicazione della frequenza ci verrà fornita in modo molto rapido. Inoltre potremo leggere fino alle **migliaia** di hertz e questo ci consentirà appunto di stabilire quando la frequenza risulterà esattamente di 145.125 KHz.

Giunti a questo punto, se volessimo perfezionare ulteriormente la taratura regolando anche le centinaia di Hz, non dovremo fare altro che riportare la base dei tempi a 100 Hz cosicché potremo controllare se la frequenza generata è 145.125,8 KHz, cioè visualizzare anche le centinaia di hertz.

Anche per la bassa frequenza utilizzare una base dei tempi a 1.000 Hz significa in pratica eliminare l'ultima cifra, cioè il frequenzimetro risulterà più veloce però verranno automaticamente esclusi gli hertz.

Ad esempio, ammesso di voler misurare una frequenza di 2.500.000 Hz, con la base dei tempi all'hertz, mentre con la base dei tempi a 1.000 Hz leggeremo soltanto: 2.500.000.

Ovviamente il discorso di modificare la base dei tempi da 100 a 1.000 Hz diventa più valido quando si debbono effettuare misure in AF-VHF che non in BF.

Premesso questo possiamo passare a descrivere lo schema elettrico della nostra base dei tempi quarzata, visibile in fig. 3.

Come noterete osservando questo schema, abbiamo scartato la soluzione di utilizzare 4 divisori per poter raggiungere, partendo da un quarzo ad 1 MHz, i 100 e i 1.000 Hz necessari per il nostro frequenzimetro ed ai loro posti abbiamo impiegato un unico integrato del tipo MK.5009 (tale integrato è stato ampiamente descritto a pag. 228 sul n. 50/51 di Nuova Elettronica) il quale da solo è in grado di sostituire tutta questa catena di divisori.

Impiegando questo integrato si ottiene l'indubbio vantaggio di semplificare notevolmente lo schema in quanto con sole cinque resistenze ed altrettanti condensatori si riesce ad ottenere il risultato voluto.

Poiché questo integrato richiede per la sua alimentazione due tensioni, una di 5 volt positivi (per i piedini 7 e 15) ed una di 12 volt negativi rispetto alla massa (piedini 16 e 9) e noi abbiamo disponibile in uscita da IC1 solo i 5 volt per ottenere i 12 volt negativi sfrutteremo l'altro secondario del trasformatore T1, raddrizzando la tensione disponibile col ponte RS2 e stabilizzandola quindi con lo zener DZ1.

È ovvio che chi non inserisce nel frequenzimetro la base dei tempi quarzata potrà anche evitare di aggiungere sul circuito stampato i componenti necessari per ricavare quest'ultima tensione.

Prima di terminare la descrizione della base dei tempi quarzata vogliamo aggiungere che automaticamente, agendo sui due deviatori S2A/S2B e S3A/S3B/S3C, otterremo lo spostamento del punto decimale sui display, cioè quando sposteremo il deviatore S2A/S2B sulla posizione BF, il punto decimale risulterà così posizionato: 3.000.000 Hz.

Quando lo passeremo in AF avremo invece: 144.000 Hz cioè 144.000 KHz e 0 centinaia di Hz. Infine agendo sul triplo deviatore S3A/S3B/

S3C, che dovremo collegare solo se useremo la base dei tempi quarzata, poiché solo in questo caso avremo la possibilità di disporre della base dei tempi a 1.000 Hz, i punti si sposteranno di una posizione verso destra, cioè per la BF avremo 3.000.000 Hz e per l'AF-VHF 0.144.000 Hz.

REALIZZAZIONE PRATICA

La realizzazione pratica di questo frequenzimetro è decisamente semplice infatti quando l'abbiamo progettato, considerando il suo basso costo, abbiamo subito immaginato che moltissimi saranno coloro che vorranno realizzarlo e tra questi molti principianti, cioè coloro che mai fino ad oggi si sono azzardati a montare circuiti di una certa complessità perché terrorizzati dall'idea di non riuscire nell'intento.

Proprio per questo abbiamo cercato di semplificare al massimo la realizzazione in modo che chiunque, terminato il montaggio ed innestata la spina di alimentazione, abbia subito la possibilità di « misurare una frequenza ».

Come avrete visto dalle foto tutti i componenti relativi al frequenzimetro troveranno posto su un circuito stampato siglato LX275 e visibile a grandezza ridotta in fig. 4 mentre i soli display e le resistenze relative ai punti decimali andranno collocati su un secondo circuito stampato (siglato LX276 e visibile a grandezza naturale in fig. 5) il quale verrà innestato sul primo mediante un apposito connettore a pettine (vedi fig. 6).

Entrambi questi circuiti (in fibra di vetro) verranno forniti già forati e completi di disegno serigrafico dei componenti con la relativa sigla, cioè sul circuito stampato, laddove è presente il disegno di una resistenza, troveremo pure stampato accanto ad essa se trattasi della R2 o della R14, e così dicasi pure per i condensatori, gli integrati ecc...

I due circuiti, come abbiamo detto, risultano a doppia faccia perciò prima di iniziare il montaggio dei componenti dovremo preoccuparci di stabilire il necessario collegamento elettrico fra le piste superiori e quelle inferiori, mediante degli spezzoni di filo di rame nudo che infileremo negli appositi fori passanti e stagneremo quindi su entrambe le parti dopo averli ripiegati a Z per evitare che si sfilino durante la stagnatura.

Se qualcuno avesse dei dubbi su come va eseguita questa operazione oppure non si ritenesse ancora uno stagnatore esperto, non farebbe male

a rileggersi, prima di accingersi all'opera, l'articolo « Impariamo a stagnare » apparso sul n. 50/51 nel quale sono riportati tutti i consigli necessari per eseguire un montaggio perfetto.

Quando avremo finalmente la certezza che tutti i collegamenti sono stati eseguiti nel migliore dei modi, potremo iniziare ad inserire sullo stampato i vari componenti, cioè gli zoccoli per gli integrati, le resistenze, i condensatori e i transistor.

Per questi ultimi vi consigliamo di non tenerli con il corpo appoggiato alla vetronite bensì distanziati da questa, di circa 5 mm e possibilmente, per migliorare l'estetica, tutti alla medesima altezza.

Ricordatevi che anche l'occhio vuole la sua parte.

Se deciderete di utilizzare il frequenzimetro solo per la BF, quindi di non impiegare l'oscillatore a quarzo per la base dei tempi, tutti i componenti relativi a questo stadio potrete evitare di inserirli: un domani potrete sempre completare il montaggio senza per questo dover affrontare nuove difficoltà.

Per ultimo fisseremo sul circuito stampato il connettore necessario per ricevere la basetta del display e questa è forse l'operazione che richiederà il maggior impegno non tanto perché risulti difficile infilare i terminali di questo connettore nei fori dello stampato (infatti questi fori collimeranno alla perfezione), bensì perché i terminali stessi e le relative piste risultano molto vicini fra di loro quindi è molto facile che lo stagno, se in eccesso, possa cortocircuitarne due.

Pertanto ci raccomandiamo di utilizzare per questo scopo solo ed esclusivamente un saldatore con punta molto sottile e di fondere attorno ad ogni terminale una sola goccia di stagno cioè il minimo indispensabile per ottenere un buon contatto elettrico e nello stesso tempo per non imbrattare le piste adiacenti.

Non usate assolutamente pasta salda perché questa provoca a vostra insaputa dei contatti elettrici a bassa resistenza ohmica fra le diverse piste, cioè è come se noi collegassimo tra pista e pista tante resistenze e questo, come potrete comprendere, modificherà tutte le caratteristiche del circuito.

Proprio per questo motivo, cioè per evitarvi delle delusioni a montaggio ultimato, vi consigliamo di procurarvi una lente contafili per uso filatelico e con questa controllare, prima di fornire tensione al circuito, che tutte le piste relative al connettore del display risultino perfettamente isolate l'una dall'altra.

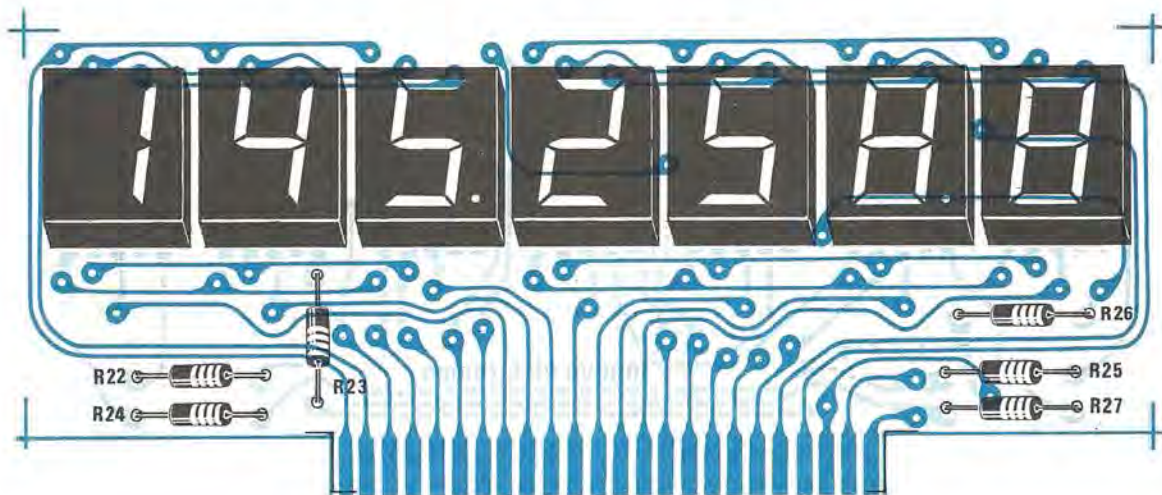


Fig. 7 Schema pratico di montaggio della scheda del display. Si porta a conoscenza del lettore che i display FND.500 possono essere sostituiti, senza apportare alcuna modifica, con i TIL.322 della Texas.

Se così facendo noterete che due piste risultano in collegamento per esempio a causa di una goccia di stagno superfluo, raschiate questo stagno con la punta di un ago da lana finché non riuscirete a separarle nuovamente.

Terminato il montaggio del circuito LX275, passeremo a quello relativo ai display.

Anche questo circuito stampato, come del resto il precedente, risulta a doppia faccia pertanto dovremo innanzitutto collegare fra di loro le piste superiori con quelle inferiori nel modo descritto all'inizio di questo paragrafo.

Potremo quindi stagnare i display però prima di farlo vi consigliamo di controllarli uno per uno con una pila ed una resistenza in modo da accertarvi che tutti i segmenti risultino integri.

È vero infatti che la Casa costruttrice ammette uno scarto inferiore all'1% però se per caso il « difettoso » di una partita capita proprio a voi, toglierlo dal circuito stampato dopo averlo già staginato può diventare abbastanza problematico.

Proprio per questo vi consigliamo di munirvi di una pila o di un alimentatore stabilizzato da 4,5-5 volt e di applicare il terminale negativo al catodo del display (ricordiamo che il catodo fa capo ad entrambi i piedini che si trovano al centro delle due file).

Applicate quindi in serie al terminale positivo una resistenza da 470 ohm circa (altrimenti bruceremmo i segmenti) e con il terminale libero di questa resistenza toccate uno per volta i restanti 8 piedini del display: ogni volta si dovrà accendere un segmento diverso, oppure

il punto decimale, e se questo non avviene, cioè se toccando un piedino che non sia quello relativo al catodo non si accende nessun segmento, significa che il display è difettoso.

Una volta constatato che tutti i segmenti risultano in perfetta efficienza, potremo stagnare i display su tale basetta ricordando che il lato su cui è presente una zigrinatura va sempre rivolto verso l'alto.

Completata la basetta dei display potremo inserirla nell'apposito connettore quindi effettuare i collegamenti con il trasformatore di alimentazione.

A tale proposito ricordiamo che i due secondari da 12 volt erogano identica corrente, quindi è indifferente collegare uno o l'altro ai due raddrizzatori.

Non dimenticatevi inoltre di effettuare il ponticello posto vicino all'integrato IC3 il quale serve per prelevare la frequenza della base dei tempi dalla rete oppure dall'oscillatore a quarzo: è ovvio che se non avrete impiegato l'integrato MK.5009 ed il quarzo da 1 MHz dovrete necessariamente effettuare il ponticello fra i punti R ed E mentre se avrete utilizzato l'oscillatore a quarzo il ponticello andrà effettuato fra i punti Q ed E.

Potrete anche collegare il deviatore S2A/S2B, quello cioè che ci permette di commutare l'entrata del frequenzimetro dalla BF alla AF-VHF però è ovvio che se sullo stampato non avrete inserito i componenti relativi al **prescaler** il frequenzimetro funzionerà solo in BF.

Se utilizzerete l'oscillatore a quarzo sarà pure indispensabile collegare il deviatore S3A-S3B-S3C, cioè quello necessario per commutare la base dei tempi da 100 Hz a 1.000 Hz diversamente è ovvio che il frequenzimetro non potrebbe funzionare in quanto né sui terminali 13-14 né sul 12 dell'integrato MK5009 sarebbe presente la tensione positiva richiesta.

Giunti a questo punto stendete sul banco un foglio di carta da disegno e sopra a questo appoggiate il montaggio del frequenzimetro (la carta serve per evitare che gocce di stagno cadute sul tavolo oppure ritagli di filo di rame possano provocare dei cortocircuiti fra le piste inferiori dello stampato) quindi fornite tensione.

Se utilizzate la frequenza di rete come base dei tempi, potrete subito applicare sui terminali «entrata BF» un segnale prelevato da un qualsiasi oscillatore BF ed immediatamente vedrete comparire sul display il valore esatto della frequenza applicata.

Se avete inserito anche il prescaler, dopo aver spostato il deviatore S2A-S2B da BF a AF-VHF, potrete applicare sui terminali «entrata AF-VHF» il segnale prelevato da un oscillatore AF.

Questo stadio però, a differenza dello stadio d'ingresso BF, necessita di una semplice ma accurata taratura da effettuarsi agendo sul trimmer multigiri R16.

Tale trimmer regola in pratica la sensibilità di questo ingresso e se viene tarato troppo «empiricamente» non solo si otterrà una sensibilità molto scarsa, ma si abbasserà anche il limite massimo di frequenza misurabile.

Per tararlo vi consigliamo di procurarvi innanzitutto un oscillatore AF dotato di attenuatore d'uscita e di applicare quindi il segnale da esso generato, inizialmente alla massima ampiezza possibile, sulle bocche «entrata AF-VHF» del nostro frequenzimetro.

Immediatamente sul display vedremo comparire il valore della frequenza applicata.

A questo punto agite sull'attenuatore d'uscita del vostro oscillatore ruotandolo nel senso in cui l'ampiezza del segnale diminuisce, finché non vedrete sparire dal display l'indicazione della frequenza.

Raggiunta questa condizione, ruotate lentamente il cursore del trimmer R16 fino a far riapparire la frequenza sul display, quindi riducete di nuovo l'ampiezza del segnale AF in ingresso e ancora una volta ritoccate la taratura di tale trimmer fino a far riapparire sul display la lettura che avevate in precedenza.

Questa operazione ovviamente va ripetuta più volte finché non riuscirete a raggiungere quel punto oltre il quale non è più possibile «scendere».

Vi accorgerete così che quando l'ampiezza del segnale di AF raggiunge i suoi valori più bassi, è sufficiente anche solo un giro per far apparire o sparire la frequenza sul display, cioè più si abbassa l'ampiezza più risultano piccole le variazioni necessarie per raggiungere l'optimum.

Vi anticipiamo che la sensibilità del frequenzimetro diminuisce all'aumentare della frequenza, cioè se a 10 MHz è sufficiente un segnale di 5-10 millivolt per ottenere la lettura, a 100 MHz è invece richiesto un segnale che abbia un'ampiezza minima di 30-40 millivolt mentre a 200 MHz occorrono già 100 millivolt.

Se utilizzerete come base dei tempi l'oscillatore a quarzo, pure questo necessita di una piccola taratura: infatti il quarzo da 1 MHz, a causa della tolleranza da cui è affetto, può in pratica oscillare a 999.990 Hz oppure a 1.000.020 Hz anziché a 1.000.000 Hz come dovrebbe, quindi è necessario correggere questa piccola differenza di 10-20 Hz altrimenti andando a leggere una frequenza che sappiamo essere esattamente di 144 MHz (cioè 144.000.000 Hz), potremmo leggere in realtà 144.001.440 Hz oppure 143.999.560 Hz.

Per effettuare questa taratura è necessario disporre di una frequenza campione poiché altrimenti non sarà possibile correggere le piccole differenze del nostro quarzo.

Disponendo di una frequenza campione, per esempio 2.000.000 Hz, applicatela sull'ingresso BF del nostro frequenzimetro e ruotate quindi il compensatore C26 fino a leggere esattamente 2.000.000 Hz.

Ruotando tale compensatore, noterete come la frequenza letta vari al variare della capacità cioè se inizialmente leggessimo per esempio 2.000.000 Hz, vedremmo successivamente apparire prima 2.000.007 poi 2.000.005 - 2.000.002 - 2.000.000 - 1.999.998 ecc. per cui è ovvio che il compensatore dovrà essere ruotato finché non leggeremo esattamente $2.000.000 \pm 0 - 1$ Hz.

Per la taratura si consiglia di utilizzare un cacciavite di plastica perché uno di metallo potrebbe modificare al contatto la capacità del compensatore quindi potrebbe verificarsi che una volta raggiunto il punto di taratura desiderato, allontanando il cacciavite dal compensatore, si torni ad avere una lettura sbagliata.

Non disponendo di una frequenza campione

esiste un'altra possibilità di tarare l'oscillatore a quarzo che malgrado certi pregiudizi risulta egualmente valida.

Tale metodo consiste nell'applicare fra i punti E-R-Q (cioè sul ponticello che ci permette di scegliere fra la frequenza di rete e quella del quarzo) un deviatore e di applicare quindi sull'ingresso BF del frequenzimetro il segnale prelevato da un qualsiasi oscillatore a quarzo.

Misurata questa frequenza utilizzando come base dei tempi la frequenza di rete, confronteremo poi la lettura con quella che si ottiene sfruttando la base dei tempi a quarzo.

Se nel primo caso (cioè con la frequenza di rete) leggessimo per esempio 2.000.000 Hz e nel secondo (cioè con la base dei tempi a quarzo) 2.000.005 Hz oppure 2.000.015 Hz dovremo ritoccare il compensatore C26 fino a leggere anche con questa base dei tempi esattamente 2.000.000 Hz.

Così facendo avremo già tarato in modo sufficientemente preciso anche la frequenza della base dei tempi a quarzo.

RIFINITURA DEL MONTAGGIO

Una volta stabilito che il frequenzimetro funziona e che la base dei tempi a quarzo è perfettamente tarata, dovremo collocare il nostro montaggio entro l'apposito mobile.

A tale proposito ricordiamo che le dimensioni dello stampato sono state calcolate in modo tale che lo stesso appoggi da entrambe le parti sui supporti laterali del mobile quindi non dovremo far altro che infilare nei quattro fori del circuito stampato delle viti di fissaggio e stringerle con dadi sulle squadrette laterali.

Non è necessario interporre né rondelle né distanziali a meno di piccoli inevitabili ritocchi (da farsi a vostro insindacabile giudizio) per meglio centrare i display sulla finestrella anteriore presente nella mascherina del mobile.

Sul retro, come vedesi anche dalla foto, applicheremo invece il trasformatore di alimentazione.

Sul pannello frontale applicheremo invece gli interruttori, i bocchettoni BNC e il diodo led.

Per collegare i bocchettoni BNC ai terminali d'entrata BF e AF-VHF del circuito stampato saranno sufficienti dei corti spezzoni di filo di rame in quanto questi si trovano vicinissimi fra di loro.

Per il solo ingresso AF-VHF è altresì consigliabile applicare un filo che colleghi la massa

del bocchettone con la massa del circuito stampato il cui terminale è disponibile accanto al terminale d'ingresso.

A questo punto, dopo aver eseguito i collegamenti con i deviatori S2 ed S3 che servono rispettivamente per il cambio gamma e per spostare i punti decimali sui display, per completare il montaggio non ci resterà che applicare l'aletta di raffreddamento relativa al transistor TR1 dell'alimentatore, sul pannello posteriore del mobile dalla parte interna.

Per fissare il transistor su questa aletta utilizzerete l'apposita mica applicando inoltre una rondella isolante sia dalla parte del transistor e **solo dopo** esservi assicurati con un ohmetro stesso sia esternamente sul pannello del mobile che non esiste contatto elettrico fra il metallo del transistor e la massa potrete chiudere il vostro mobile e fornire tensione.

Finalmente anche voi, come tanti vostri amici, potrete affermare con orgoglio di disporre di un frequenzimetro digitale in grado di misurare con ottima precisione tutte le frequenze, dalle più basse fino alle VHF, e tutto questo con una cifra modesta in relazione alle prestazioni che si ottengono.

COSTO DI REALIZZAZIONE

Il solo circuito stampato LX.275 a doppia faccia già forato L. 23.000

Il solo circuito stampato LX.276 a doppia faccia già forato L. 3.400

Tutto il materiale necessario per la realizzazione, cioè circuiti stampati, display, integrati, zoccoli, connettore per scheda, BNC, trasformatore, aletta di raffreddamento (escluso mobile e mascherina, prescaler e base dei tempi quarzata L. 121.400

Mobile completo di mascherina e plexiglass L. 17.300

Tutti i componenti del prescaler VHF, cioè integrati, zoccoli e resistenze L. 25.500

Tutti i componenti della base dei tempi a quarzo, cioè integrato MK.5009 e zoccolo, più quarzo da 1 MHz L. 21.500

I prezzi sopra riportati non includono le spese postali.

Gli amplificatori Hi-Fi di maggior pregio utilizzano ormai normalmente, in sostituzione dello strumentino indicatore del livello d'uscita, degli indicatori a diodi led.

Questi ultimi infatti, rispetto ad uno strumento a lancetta, presentano molti vantaggi tra i quali sare che se ci si trova ad una certa distanza, il più importante è forse quello della « leggibilità »: basti pensare che se ci si trova ad una certa distanza dall'amplificatore non è più possibile seguire visivamente quella minuscola lancetta, quindi risulta difficile stabilire se si supera la massima potenza consentita.

Un diodo luminoso invece lo si vede anche a notevole distanza, in special modo quando la fila è bicolore, cioè rossa per tutti i valori di potenza che rientrano nella normalità e verde per le potenze superiori al livello massimo, non solo ma anche dal punto di vista estetico, poter disporre di due file di diodi led che si accendono e si spengono seguendo il livello sonoro del segnale, è senz'altro di maggior effetto in quanto sembrerà che l'amplificatore risulti dotato di un minuscolo impianto di luci psichedeliche.

Proprio per questo in passato noi già vi abbiamo proposto un indicatore di livello « mono » a diodi led realizzato con un integrato UAA.170: oggi invece, per soddisfare le numerose richieste che da ogni parte continuano a giungerci, vogliamo proporvi un qualcosa di più e precisamente un indicatore di livello « stereo » realizzato utilizzando questa volta l'integrato UAA.180.

Quest'ultimo, rispetto all'UAA.170, dispone di caratteristiche ben diverse e precisamente l'UAA.170 è in grado di accendere ogni volta il solo diodo corrispondente al livello audio d'uscita lasciando contemporaneamente spenti tutti gli altri, mentre l'UAA.180, oltre al diodo corrispondente al livello del segnale in uscita, è in grado di tenere accesi anche tutti quelli di livello più basso rispetto a quest'ultimo.

Per esempio, se il livello sonoro è tale da accendere il 10° diodo led, con l'UAA.170 tutti quelli che vanno dall'1 al 9 risulteranno spenti e risulterà acceso solo il 10°, mentre con l'UAA.180 avremo tutti i led dall'1 al 10 contemporaneamente accesi, cioè una vera e propria « colonna luminosa » che si allarga e si restringe in funzione della potenza sonora.

Da notare infine che il circuito d'ingresso da noi adottato in questo indicatore di livello è un vero e proprio convertitore esponenziale in grado di assicurarci che l'accensione dei vari diodi led corrisponda perfettamente ad una scala gra-

duata in decibel, come appunto si richiede in un circuito di questo genere.

Per meglio comprendere i vantaggi derivanti dall'adozione di una scala in decibel (cioè di una scala logaritmica) rispetto ad una scala lineare (cioè una scala in watt) abbiamo riportato nella seguente tabella il numero dei diodi led che possono risultare accesi, con l'una o con l'altra scala, a seconda della potenza in uscita dall'amplificatore. Da notare che nel compilare questa tabella abbiamo fissato come livello medio d'ascolto (cioè 0 dB) una potenza di 30 watt ed abbiamo supposto che nella scala lineare si accenda un nuovo diodo led ogni 2 watt di aumento della potenza.

INDICATORE di LIVELLO STEREO con UAA.180

dB	watt	led accesi scala logaritmica	led accesi scala lineare
-9 dB	3,7 watt	1	1
-8 dB	4,7 watt	2	1
-7 dB	5,9 watt	3	2
-6 dB	7,5 watt	4	2
-5 dB	9,5 watt	5	3
-4 dB	11,9 watt	6	5
-3 dB	15 watt	7	6
-2 dB	18,9 watt	8	8
-1 dB	23,8 watt	9	11
0 dB	30 watt	10	12
+1 dB	37,7 watt	11	12
+2 dB	47,5 watt	12	12
+3 dB	59,8 watt	over range	12

Tabella di comparazione fra una scala di accensione dei diodi led logaritmica e lineare.

SCHEMA ELETTRICO

Osservando lo schema elettrico di questo indicatore di livello a diodi led, visibile in fig. 1, noteremo che il segnale di BF prelevato dall'uscita dei due amplificatori stereo (e precisamente ai capi dell'altoparlante), dovrà essere applicato alle due entrate indicate rispettivamente con la scritta «entrata A» e «entrata B».

Su ognuno di questi due ingressi è posto un trimmer da 10.000 ohm (vedi R4 e R29) indispensabile per poter dosare il segnale in modo da rendere il nostro circuito idoneo sia per ampli-

I diodi DS1-DS2 (per il canale A) e DS7-DS8 (per il canale B) risultano indispensabili per proteggere l'integrato LM3900 da eventuali sovratensioni che potrebbero raggiungere i suoi ingressi nel caso in cui i trimmer R4 e R29 non fossero ruotati nella posizione richiesta dalla potenza dell'amplificatore.

Sull'uscita dei due « operazionali » IC3/A e IC3/C sarà quindi presente una tensione continua proporzionale all'ampiezza del segnale di BF applicato sugli ingressi.

Tale tensione continua verrà applicata a sua volta sugli ingressi degli altri due amplificatori



Utilizzando l'integrato UAA.180 in sostituzione dell'UAA.170 è possibile realizzare un indicatore di livello a diodi led che presenta il pregio, rispetto ad ogni altro circuito analogo, di tenere accesi, anziché il solo diodo led corrispondente al livello del segnale, anche tutti i diodi led di livello inferiore rispetto a quest'ultimo.

ficatori da 1 watt, che da 30-50-100 oppure 200 watt.

Ricordiamo che l'ampiezza minima del segnale in ingresso per poter accendere tutta la colonna di diodi led risulta essere di 0,07 volt efficaci, vale a dire che la minima potenza in watt di cui dovrà disporre l'amplificatore, se l'altoparlante risulta da 4 ohm, sarà 0,001 watt (1 milliwatt) mentre se l'altoparlante risulta da 8 ohm, sarà 0,0006 watt (cioè 0,6 milliwatt), quindi anche una comunissima radiolina a transistor è in grado di pilotare senza problemi il nostro indicatore di livello.

Il segnale opportunamente dosato disponibile sul cursore dei due trimmer R4 e R29 verrà quindi applicato all'ingresso di un amplificatore operazionale (IC3/A e IC3/C) contenuto nell'integrato LM.3900 il quale funge da « convertitore alternata-continua », cioè da raddrizzatore di tensione alternata.

operazionali ancora disponibili nell'interno dell'integrato LM.3900, cioè di IC3/B e IC3/D.

Questi due amplificatori sono quelli che noi utilizziamo per convertire la legge di variazione lineare in una legge logaritmica, cioè per comprimere in forma esponenziale la tensione continua disponibile in uscita da IC3/A - IC3/C in modo da ricavare una tensione che, come vedesi dalla tabella 1, risulti proporzionale ad una scala tarata in decibel.

Tutto questo lo si ottiene reazionando l'amplificatore tramite un transistor PNP (vedi TR2 e TR3) collegato con il collettore all'ingresso invertente e con l'emettitore all'uscita dei due operazionali mediante una resistenza (vedi R16 per il canale A e R20 per il canale B).

I due diodi DS4 e DS5 che troviamo applicati fra la base di questi transistor e la massa servono in pratica per determinare la soglia di intervento della rete di reazione sugli 1,2 - 1,4 volt,

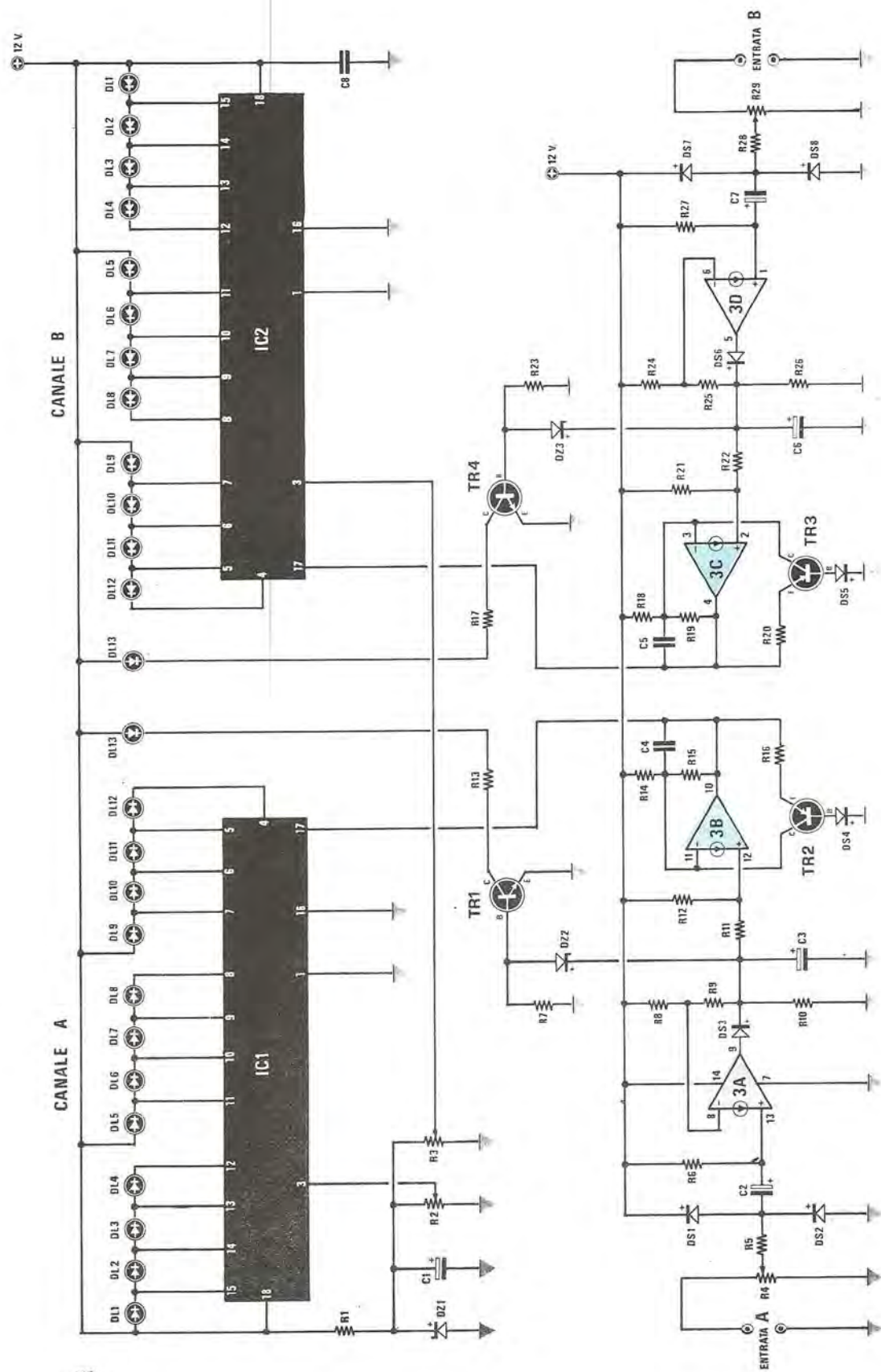
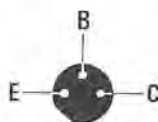


Fig. 1. Schema elettrico.



BC205 - BC208

Fig. 2 Connessioni degli integrati visti da sopra e dei transistor visti da sotto.

- R1 = 1.000 ohm 1/4 watt
- R2 = 10.000 ohm trimmer
- R3 = 10.000 ohm trimmer
- R4 = 10.000 ohm trimmer 1 giro
- R5 = 10.000 ohm 1/4 watt
- R6 = 1,5 megaohm 1/4 watt
- R7 = 47.000 ohm 1/4 watt
- R8 = 1 megaohm 1/4 watt
- R9 = 100.000 ohm 1/4 watt
- R10 = 22.000 ohm 1/4 watt
- R11 = 47.000 ohm 1/4 watt
- R12 = 1,5 megaohm 1/4 watt
- R13 = 820 ohm 1/4 watt
- R14 = 1 megaohm 1/4 watt
- R15 = 68.000 ohm 1/4 watt
- R16 = 1.000 ohm 1/4 watt
- R17 = 820 ohm 1/4 watt
- R18 = 1 megaohm 1/4 watt
- R19 = 68.000 ohm 1/4 watt
- R20 = 1.000 ohm 1/4 watt
- R21 = 1,5 megaohm 1/4 watt
- R22 = 47.000 ohm 1/4 watt
- R23 = 47.000 ohm 1/4 watt
- R24 = 1 megaohm 1/4 watt
- R25 = 100.000 ohm 1/4 watt
- R26 = 22.000 ohm 1/4 watt
- R27 = 1,5 megaohm 1/4 watt
- R28 = 10.000 ohm 1/4 watt
- R29 = 10.000 ohm trimmer 1 giro
- C1 = 10 mF elettrolitico 16 volt
- C2 = 1 mF elettrolitico 16 volt
- C3 = 1 mF elettrolitico 16 volt
- C4 = 10.000 pF a disco
- C5 = 10.000 pF a disco
- C6 = 1 mF elettrolitico 16 volt
- C7 = 1 mF elettrolitico 16 volt
- C8 = 100.000 pF a disco
- DS1-DS8 = diodo silicio 1N4148
- DZ1 = diodo zener 6,8 volt 1/2 watt
- DZ2 = diodo zener 8,2 volt 1/2 watt
- DZ3 = diodo zener 8,2 volt 1/2 watt
- TR1 = transistor NPN tipo BC208
- TR2 = transistor PNP tipo BC205
- TR3 = transistor PNP tipo BC205
- TR4 = transistor NPN tipo BC208
- IC1 = integrato tipo UAA.180
- IC2 = integrato tipo UAA.180
- IC3 = integrato tipo LM.3900
- DL1-DL13 = diodi led

cioè la reazione stessa inizierà ad agire limitando opportunamente il guadagno dell'amplificatore quando la tensione in uscita da quest'ultimo supererà appunto gli 1,2 volt.

La tensione « compressa » disponibile in uscita da IC3/B e IC3/D verrà quindi applicata sul terminale d'ingresso (piedino 17) dei due UAA. 180, cioè di IC1 per il canale A e IC2 per il canale B, i quali provvederanno, dal canto loro, ad accendere un numero di diodi led proporzionale al livello di detta tensione.

I due trimmer R2-R3 ancora presenti nel circuito il cui cursore è collegato al terminale 3 dei due integrati UAA.180 serviranno per « tarare il fondo scala », cioè per ottenere che applicando lo stesso segnale di BF sui due ingressi, entrambi gli integrati UAA.180 facciano accendere lo stesso numero di led.

Infine i due transistor TR1 e TR4 i cui collettori pilotano, tramite le resistenze R13 ed R17, i due diodi led indicati sullo schema con la sigla DL13, ci serviranno per far accendere questi due diodi led quando si raggiungerà la massima potenza ammessa dall'amplificatore, cioè questi due stadi sono in pratica un « indicatore di picco massimo ».

Da notare che le basi di questi transistor vengono pilotate direttamente dalla tensione presente sull'uscita del primo amplificatore operativo (IC3/A e IC3/C), anziché dall'uscita dei convertitori esponenziali IC3/B - IC3/D, onde agevolare la taratura dei trimmer d'ingresso del nostro circuito.

Anticipiamo inoltre che dei 12 led presenti su ogni canale, abbiamo ritenuto valido che il primo, cioè il DL1, risulti sempre « acceso » anche in assenza di segnale in modo tale che lo stesso possa indicarci visivamente non solo se l'amplificatore è acceso ma anche se l'indicatore di livello è perfettamente funzionante.

REALIZZAZIONE PRATICA

A differenza del primo indicatore di livello a diodi led da noi presentato sulla rivista 42/43 il quale, come ricorderete, era « mono » quindi era necessario utilizzare due circuiti stampati per trasformarlo in « stereo », questo nuovo indicatore è stato progettato direttamente come « stereo », cioè utilizza un solo circuito stampato per entrambi i canali.

Infatti sia il canale A che il canale B sfruttano ciascuno due dei quattro amplificatori operazionali contenuti nell'integrato LM.3900 pertanto, anche ammesso che si fosse voluto sdoppiare lo stam-

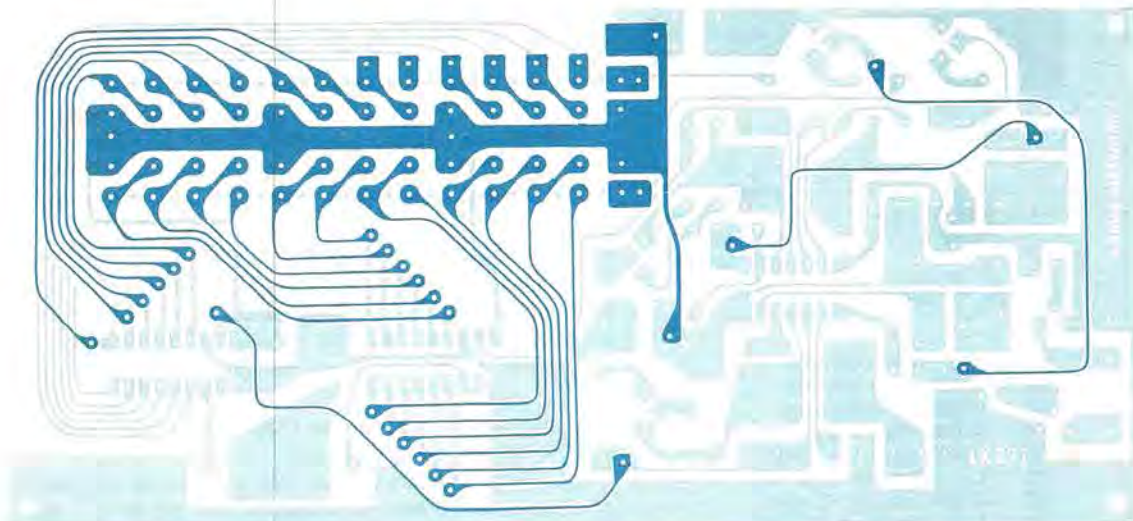


Fig. 3 Disegno (leggermente ridotto di dimensioni) del circuito stampato a doppia faccia, necessario per la realizzazione di questo indicatore di livello stereo.

pato per consentire la realizzazione «mono», questa operazione non sarebbe risultata possibile proprio perché entrambi i canali risultano pilotati dallo stesso integrato.

È ovvio tuttavia che se qualche lettore volesse realizzare un indicatore «mono» potrà sempre escludere un canale, per esempio il canale B, quindi non montare sul circuito stampato IC2-TR3-TR4 e gli altri componenti relativi a tale stadio lasciando però sempre l'integrato LM.3900 anche se in questo caso, dei quattro amplificatori operazionali in esso contenuti, ne verranno sfruttati solo due.

Ricordiamo che il circuito stampato LX277, a doppia faccia, visibile a grandezza ridotta in fig. 3, dovendo essere sistemato verticalmente entro il mobile, occuperà in ogni caso uno spazio minimo.

Come al solito, prima di iniziare il montaggio dei componenti, dovremo collegare le piste superiori con quelle inferiori, sfruttando gli appositi fori passanti.

Per eseguire questa operazione occorre inserire nel foro un sottile filo di rame nudo (non

smaltato) che potremo prelevare per esempio da uno spezzone di piattina per impianti luce, ripiegarne ad L le due estremità, quindi stagnare su entrambi i lati ricordandosi alla fine di tagliare le eccedenze di filo con un paio di tronchesini oppure con un paio di forbicine da unghie.

Attenzione a non tralasciare nemmeno uno di questi ponticelli perché altrimenti, come si può facilmente comprendere, il circuito non funzionerà.

Completata questa operazione potremo inserire sul circuito stampato gli zoccoli per i tre integrati, quindi tutte le resistenze, i condensatori, i transistor, gli zener e i diodi al silicio, cercando ovviamente per questi ultimi di rispettarne la polarità.

Per ultimi inseriremo i diodi led e poiché questi debbono fuoriuscire dal pannello frontale del mobile, dovranno necessariamente risultare applicati sul lato del circuito stampato rivolto verso il pannello, cioè dalla parte opposta rispetto agli altri componenti.

A proposito dei diodi led ricordiamo che è necessario che gli stessi risultino tutti stagnati alla

medesima altezza e per ottenere questo si potrà ad esempio infilare fra i loro terminali uno spessore di cartoncino oppure una barretta di ferro in modo che pigiandoli sopra ad essa si riesca ad ottenere la medesima altezza per tutti.

Inoltre, per ottenere un miglior effetto visivo dell'andamento della potenza sonora, noi consigliamo di scegliere, per i primi 9 diodi led, quelli di color rosso, impiegare per gli ultimi 3 quelli di color verde, infine per l'indicatore di picco (cioè il DL13) ancora un diodo led rosso.

Naturalmente questo è solo un nostro consiglio e proprio per questo nessuno vi vieta di adottare, se la ritenete preferibile, una diversa disposizione, per esempio 9 led verdi, 3 rossi e ancora

uno verde, oppure solo 8 di un identico colore e 4 di colore opposto.

Quando avrete terminato il montaggio, potrete inserire negli appositi zoccoli i tre integrati rispettandone la tacca di riferimento e dopo aver fornito tensione al circuito, potrete effettuare la semplice ma indispensabile taratura del trimmer.

Prima di parlare della taratura vogliamo comunque anticiparvi che il circuito richiede una tensione di alimentazione di 12 volt e che complessivamente esso assorbe (con tutti i diodi led accesi) circa 100 mA pertanto è necessario dotarlo di un piccolo alimentatore quale per esempio il modello LX92 presentato sul n. 35/36 oppure il modello LX237 presentato sul n. 50/51.

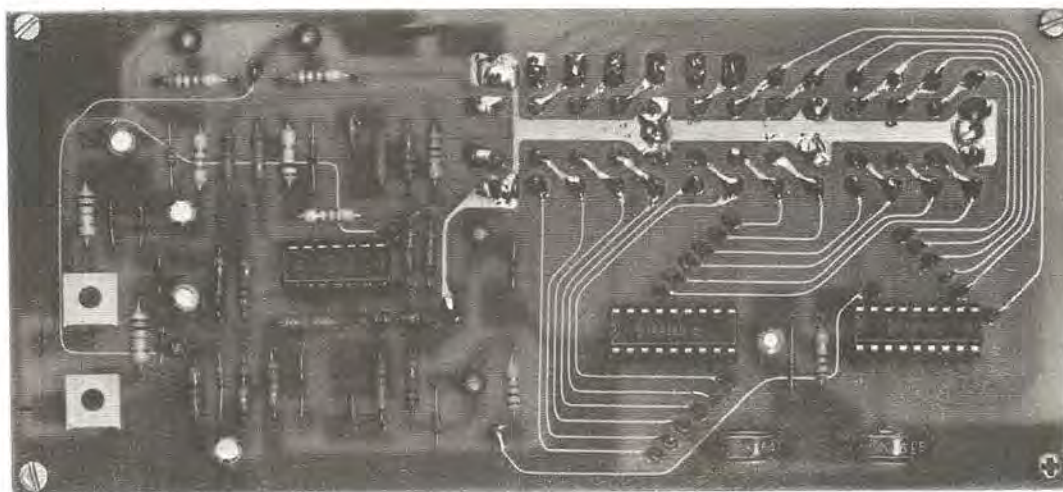
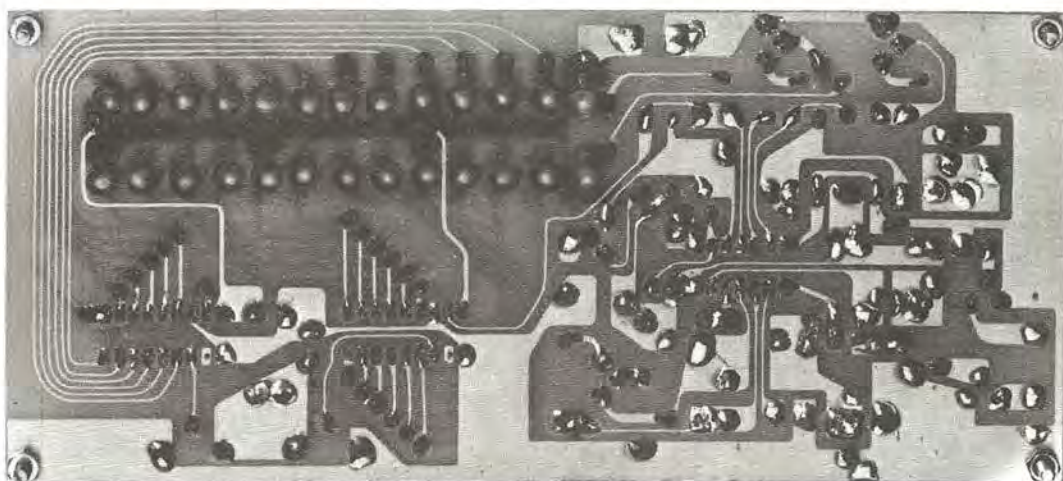


Foto del montaggio visto dal lato dei componenti e dal lato opposto, cioè quello su cui dovremo applicare i diodi led. Si notino tutte le saldature necessarie per collegare le piste inferiori del circuito stampato con quelle superiori.

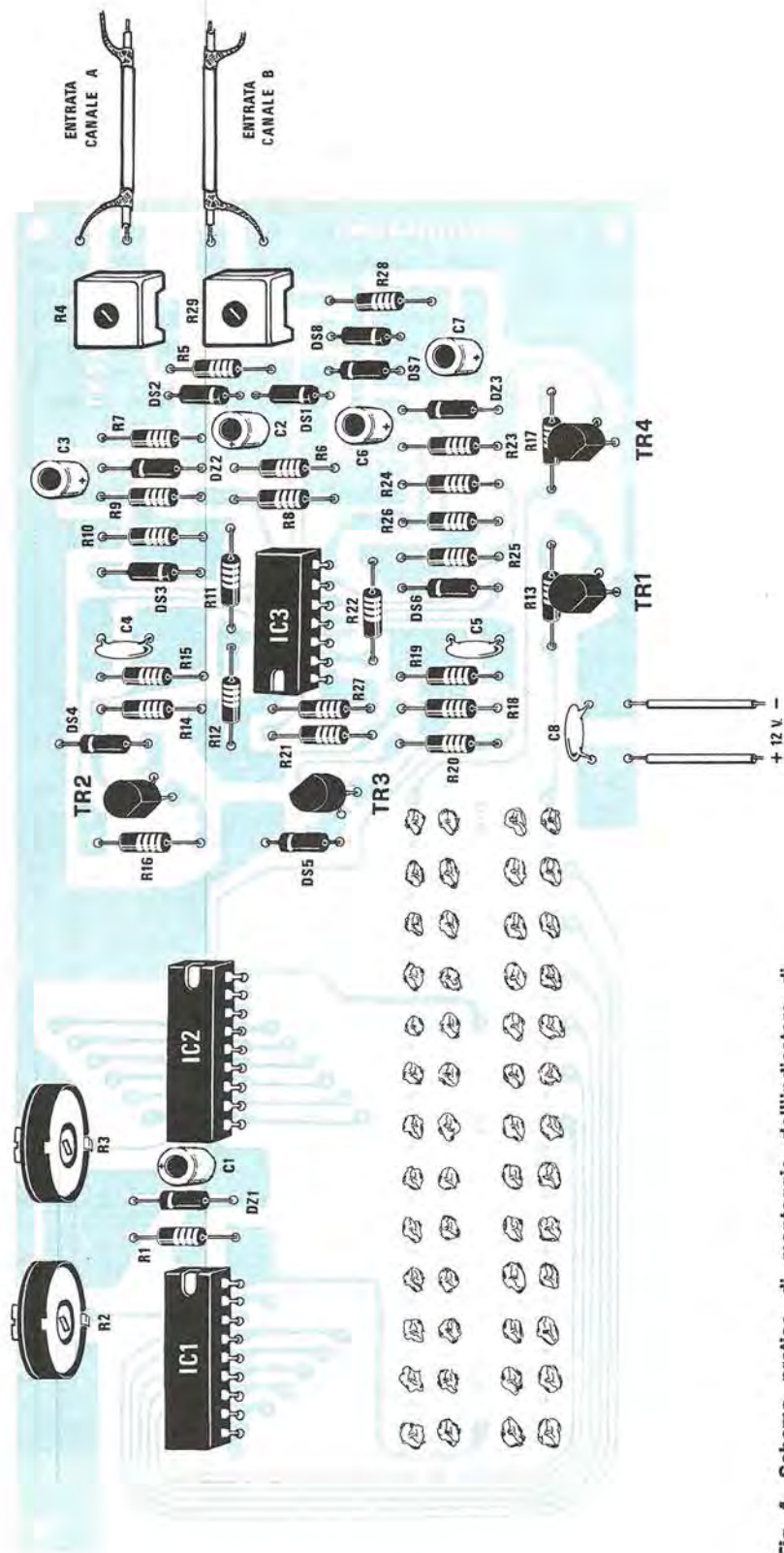


Fig. 4 Schema pratico di montaggio dell'indicatore di livello stereo visto dal lato componenti. Dato l'elevato assorbimento si consiglia di alimentare questo circuito con un qualsiasi alimentatore separato che eroghi 12 volt 100 milliamperè circa.

Non è invece consigliabile tentare di sfruttare per questo scopo la tensione con cui si alimenta l'amplificatore perché questa risulta quasi sempre superiore ai 20 volt ed in tal caso, non essendo possibile abbassarla sfruttando un diodo zener a causa dell'elevato assorbimento, dovremmo sempre ridurla con un piccolo alimentatore stabilizzato.

TARATURA

Per eseguire la taratura dei 4 trimmer presenti nel circuito, collegate innanzitutto l'entrata A e l'entrata B agli estremi dei due altoparlanti del vostro amplificatore oppure direttamente sulle prese d'uscita dell'amplificatore stesso.

Nell'eseguire questa operazione cercate di utilizzare due fili di colore diverso, per esempio uno rosso per il terminale che fa capo ai trimmer R4 e R29 ed uno nero per il terminale di massa in modo tale da poterli distinguere molto facilmente perché se per caso collegaste alla massa del canale destro dell'indicatore il terminale dell'altoparlante che non è collegato a massa sull'amplificatore e sull'altro canale lo collegaste in modo perfetto, provochereste automaticamente un cortocircuito.

La soluzione più semplice per non commettere questo errore è comunque quella di collegare la massa dell'indicatore di livello alla massa dell'amplificatore con un unico filo, quindi mandare ancora con un solo filo il segnale a ciascuno dei due ingressi.

Così facendo è ovvio che non provocheremo in nessun caso alcun inconveniente infatti anche ammesso che non si sappia quale dei due terminali dell'altoparlante è quello di massa, se collegheremo il filo da mandare all'ingresso dell'indicatore sul terminale errato dell'altoparlante, l'indicatore stesso rimarrà spento e i led si accenderanno solo quando tale filo verrà collegato sul terminale che gli compete.

Una volta che saremo ben certi di aver collegato gli ingressi in modo corretto, ruoteremo i cursori dei due trimmer R4 e R29 tutti verso il minimo (cioè verso massa), quindi forniremo tensione all'amplificatore e lo porteremo alla massima potenza (oppure al massimo livello di ascolto).

Se disponete di un oscillatore di BF sostituitelo al disco in quanto il segnale generato da un oscillatore è costante mentre quello di un disco ovviamente ha delle variazioni sonore e quindi di potenza che possono disturbare la taratura.

Con la massima potenza in uscita, ruotate ora il trimmer R4 finché non vedrete accendersi il diodo led DL13, quindi con lo stesso segnale applicato anche sull'ingresso B, ruotate questa volta il trimmer R29 finché non vedrete accendersi anche il diodo led DL13 relativo al canale B.

Sempre con lo stesso segnale applicato su entrambi gli ingressi, abbassate leggermente la potenza dell'amplificatore, quindi agite prima su R2 poi su R3 finché su entrambi i canali non vedrete accesi tutti i diodi led fino al dodicesimo compreso.

A questo punto abbassate ancora il volume dell'amplificatore finché sul canale A non vedrete accendersi il 9° o il 10° diodo led, quindi ritoccate nuovamente i due trimmer R2 ed R3 finché su entrambi i canali non avrete lo stesso numero di diodi led accesi.

Ottenuta tale condizione il circuito può considerarsi già tarato, quindi potrete separare le due entrate collegando per esempio l'entrata A all'altoparlante destro e l'entrata B a quello sinistro o viceversa, e passare al collaudo definitivo ascoltandovi per esempio il vostro disco preferito: potrete così constatare come le due colonne di diodi led si accendano e si spengano ritmicamente seguendo le variazioni di potenza sonora del vostro amplificatore.

COSTO DI REALIZZAZIONE

Il solo circuito stampato LX277 a doppia faccia già forato L. 10.800

Tutti i componenti necessari alla realizzazione, cioè: circuito stampato, zoccoli a 18 piedini, integrati, diodi led, transistor, resistenze, trimmer e condensatori L. 39.000

I prezzi sopra riportati non includono le spese postali.

Con questo circuito è possibile trasformare il vostro oscilloscopio, senza manometterlo, in un perfetto quattro tracce o doppia traccia, cioè vedere contemporaneamente sullo schermo quattro segnali diversi, il tutto con modica spesa.

DA un OSCILLOSCOPIO MONO

Chiunque disponga di un oscilloscopio e lo usi abbastanza intensamente, sente prima o poi la necessità di possederne un secondo a doppia traccia per poter visualizzare contemporaneamente sullo schermo due segnali diversi in modo da confrontarli fra di loro.

Ammettiamo per esempio che si voglia controllare l'amplificazione di due canali stereo: ebbene applicando in ingresso ai due canali lo stesso segnale e controllando poi le uscite con un doppia traccia, è possibile stabilire se i due segnali vengono amplificati in ugual misura, se si hanno degli sfasamenti e se la banda passante è uguale per entrambi i canali.

Se invece progettiamo qualche apparecchiatura digitale, con il doppia traccia possiamo controllare la condizione logica presente in due punti diversi oppure stabilire se un impulso giunge in anticipo o in ritardo rispetto al segnale di clock o di reset, tutte operazioni queste che risultano praticamente impossibili se si dispone di un solo oscilloscopio mono. Chi ha «grana» a sufficienza questi problemi li risolve immediatamente acquistando un oscilloscopio a doppia traccia, magari con doppio cannone elettronico, ma quanti di noi possono permettersi il lusso di spendere all'incirca 1 milione per uno strumento che poi verrà utilizzato solo pochissime volte al mese? Crediamo nessuno e proprio per questo in tali circostanze si è costretti a procedere empiricamente con il proprio oscilloscopio mono.

Ebbene, a conoscenza di tale necessità noi già sul n. 50/51 vi abbiamo presentato un perfetto duplicatore di traccia: oggi invece vogliamo proporvi un qualcosa di ancor più raffinato, e precisamente un circuito in grado di presentarvi, sullo schermo di un oscilloscopio:

— la traccia di un solo canale a scelta;

— la traccia di due canali distinti;
— le tre o quattro tracce relative a tre o quattro canali distinti contemporaneamente.

Ecco quindi risolto, con modica spesa, il problema di possedere un oscilloscopio a doppia, tripla o quadrupla traccia, perciò d'ora in poi, applicando questo circuito al vostro oscilloscopio «mono», potrete vedere visualizzati contemporaneamente sullo schermo il segnale applicato sull'ingresso di un amplificatore, quello presente sull'uscita del primo transistor preamplificatore, controllare la forma d'onda che giunge all'altoparlante e nello stesso tempo vedere il segnale presente sulla rete di controreazione, cioè controllare contemporaneamente tutti i punti essenziali di un amplificatore o altra apparecchiatura elettronica.

Poiché questo accessorio, da collegare esternamente all'oscilloscopio, ci serve per effettuare delle misure e controllare delle forme d'onda, è ovvio che non deve assolutamente alterare né la forma né l'ampiezza del segnale in esame, non solo ma deve possedere un'ottima banda passante (minimo 5-6 MHz) e una buona separazione fra i canali.

Proprio per questo il circuito di commutazione del nostro apparecchio è stato realizzato con un integrato di qualità ed è completo di uno stadio d'ingresso ad altissima impedenza e a bassa capacità.

Inoltre abbiamo cercato di perfezionare il circuito facendo in modo che tutte e quattro le tracce si possano spostare da un'estremità all'altra dello schermo, vale a dire che potremo spostare la quarta traccia in alto tutta verso il basso fino a farla diventare la prima, spostare la seconda al posto della quarta, la terza al posto della seconda oppure raggruppare tutte le tracce

Nel retro dell'ultima pagina di copertina il lettore potrà vedere come si presenta, a realizzazione ultimata, questo progetto quand'è racchiuso nel suo mobile.



un 4 TRACCIE

al centro dello schermo in modo da poterle confrontare simultaneamente una con l'altra.

È ancora prevista un'uscita di sincronismo (vedi «uscita trigger») che, collegata alla boccia «entrata sincronismo esterno» dell'oscilloscopio, ci permetterà di fermare le tracce (se risulteranno di egual frequenza oppure multipli o sottomultipli della frequenza applicata al canale A) sullo schermo.

Potremo infine aggiungere che l'ampiezza massima della tensione applicata in ingresso a tale quadruplicatore di traccia risulta essere di **30 volt picco-picco** e che inserendo l'attenuatore presente su ogni canale potremo arrivare fino a **300 volt picco-picco**.

SCHEMA ELETTRICO

Per meglio comprendere il funzionamento di questo quadruplicatore di traccia per oscilloscopio, sarà bene considerare lo schema elettrico di fig. 1 idealmente suddiviso in 3 blocchi e precisamente:

la **base dei tempi** costituita dagli integrati IC1-IC2-IC3,

gli **stadi d'ingresso** costituiti da quattro dual fet e completi di attenuatore,

lo **stadio di uscita** costituito dall'integrato IC4 e dal dual fet FT3.

In questo schema, come potrete notare, è stato riportato un solo stadio d'ingresso (quello relativo al canale A) in quanto gli altri tre, risultando

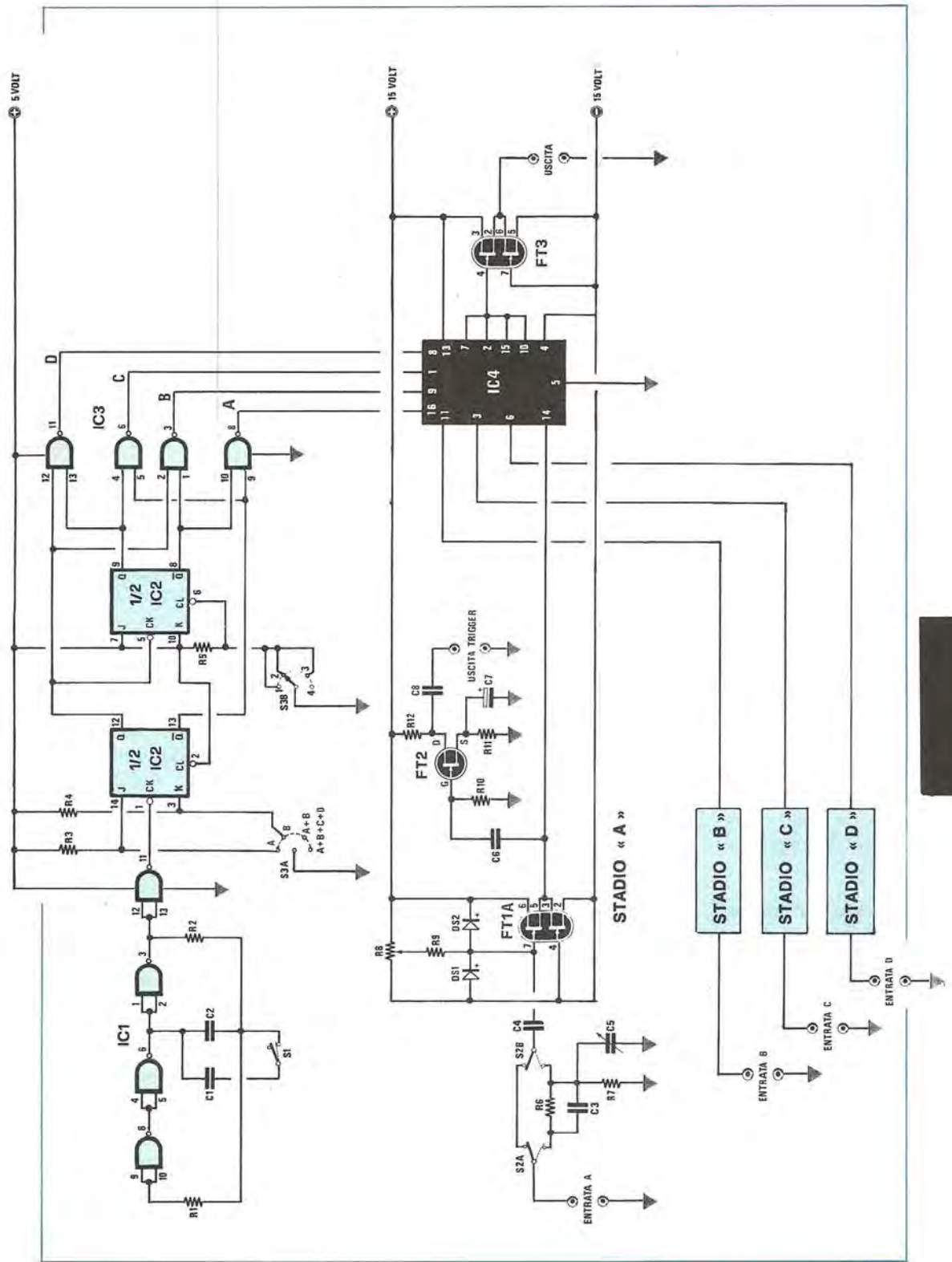
esattamente identici a questo (escluso lo stadio relativo al fet FT2), sono stati semplicemente schematizzati con un rettangolino contraddistinto rispettivamente dalla scritta STADIO B - STADIO C - STADIO D.

Ricordiamo che sullo schema pratico di fig. 8 tutti i componenti degli stadi d'ingresso sono stati riportati seguiti dalla lettera A-B-C-D a seconda se si riferiscono al primo, al secondo, al terzo oppure al quarto stadio: ci ritroveremo così con la resistenza R6A-R6B-R6C-R6D, con il potenziometro R8A-R8B-R8C-R8D, con il fet FT1A-FT1B-FT1C-FT1D ecc.

Ripetiamo inoltre che lo stadio necessario per prelevare dal quadruplicatore il segnale di sincronismo da applicare all'oscilloscopio (**uscita di trigger**) che vediamo costituito dal fet FT2, dalle resistenze R10-R11-R12 e dai condensatori C6-C7-C8, è presente solo sul **canale A**, cioè non deve intendersi ripetuto anche per i canali B-C-D.

In tal modo quando noi visualizzeremo sullo schermo dell'oscilloscopio tutte e quattro le tracce, l'oscilloscopio si potrà sincronizzare solo ed esclusivamente con la frequenza del segnale che noi abbiamo applicato sul canale A.

È quindi ovvio, come del resto si verifica negli oscilloscopi a doppia traccia, che se la frequenza del segnale applicato sugli altri canali B-C-D non risulta un multiplo o un sottomultiplo intero di quella sincronizzata sul canale A, la traccia del canale B-C-D (cioè di quel canale che ha una frequenza diversa) si muoverà orizzontalmente rispetto alle altre sullo schermo.



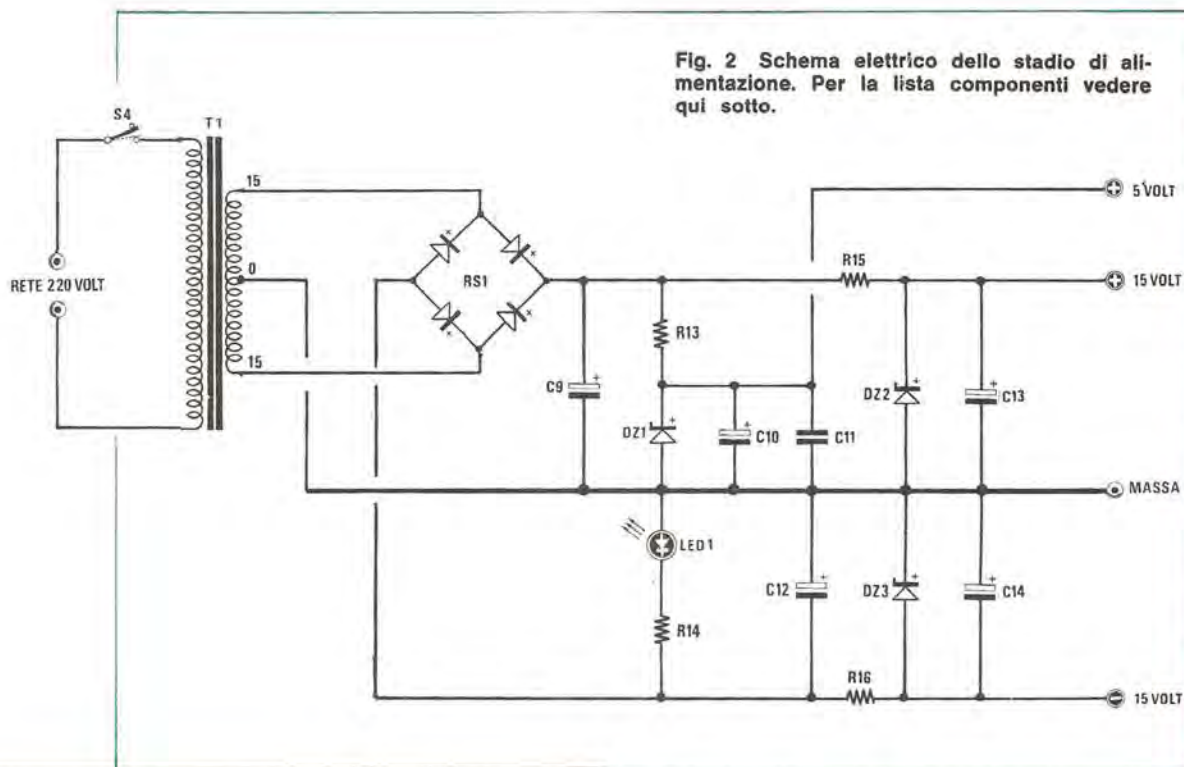


Fig. 2 Schema elettrico dello stadio di alimentazione. Per la lista componenti vedere qui sotto.

Fig. 1 Sulla sinistra lo schema elettrico del quattro tracce per oscilloscopio. NOTA: i tre rettangoli posti in basso, con l'indicazione « stadio B-C-D », sono in pratica una ripetizione dello stadio A escluso il fet FT2 e relativi componenti.

COMPONENTI

R1 = 1,5 megohm 1/2 watt
 R2 = 5.600 ohm 1/2 watt
 R3 = 27.000 ohm 1/2 watt
 R4 = 27.000 ohm 1/2 watt
 R5 = 27.000 ohm 1/2 watt
 R6A-B-C-D = 910.000 ohm 1/2 watt
 R7A-B-C-D = 100.000 ohm 1/2 watt
 R8A-B-C-D = 100.000 ohm pot. lin.
 R9A-B-C-D = 1 megohm 1/2 watt
 R10 = 2,2 megohm 1/2 watt
 R11 = 2.200 ohm 1/2 watt
 R12 = 5.600 ohm 1/2 watt
 R13 = 560 ohm 1/2 watt
 R14 = 2.200 ohm 1/2 watt
 R15 = 150 ohm 1/2 watt
 R16 = 150 ohm 1/2 watt
 C1 = 390.000 pF poliestere
 C2 = 220 pF a disco
 C3A-B-C-D = 3,9 pF a disco
 C4A-B-C-D = 220.000 pF poliestere

C5A-B-C-D = 10-60 pF compensatore
 C6 = 100.000 pF poliestere
 C7 = 10 mF 25 volt elettr. tantalio
 C8 = 100.000 pF poliestere
 C9 = 1.000 mF elettrolitico 25 volt
 C10 = 470 mF elettrolitico 25 volt
 C11 = 100.000 pF poliestere
 C12 = 1.000 mF elettrolitico 25 volt
 C13 = 470 mF elettrolitico 25 volt
 C14 = 1.000 mF elettrolitico 25 volt
 FT1A-B-C-D = dual fet tipo J.406
 FT2 = fet tipo 2N3819
 FT3 = dual fet tipo J.406
 IC1 = integrato tipo 74C00
 IC2 = integrato tipo 74C73
 IC3 = integrato tipo 74C00
 IC4 = integrato tipo DG.201
 DS1A-B-C-D = diodo silicio 1N4148
 DS2A-B-C-D = diodo silicio 1N4148
 DS2A-B-C-D = diodo silicio 1N4148
 DZ1 = diodo zener 5,1 volt 1 watt
 DZ2 = diodo zener 15 volt 1 watt
 DZ3 = diodo zener 15 volt 1 watt
 RS1 = ponte raddrizz. 100 volt 1 ampere
 LED1 = diodo led
 S1 = deviatore a levetta
 S2A/S2B = 4 commutatori a pulsante
 S3A/S3B = commutatore 2 vie 4 posizioni rotativo
 S4 = deviatore a levetta
 T1 = trasformatore 5 watt prim. 220 volt second. 15+15 volt 0,5 ampere (numero 13)

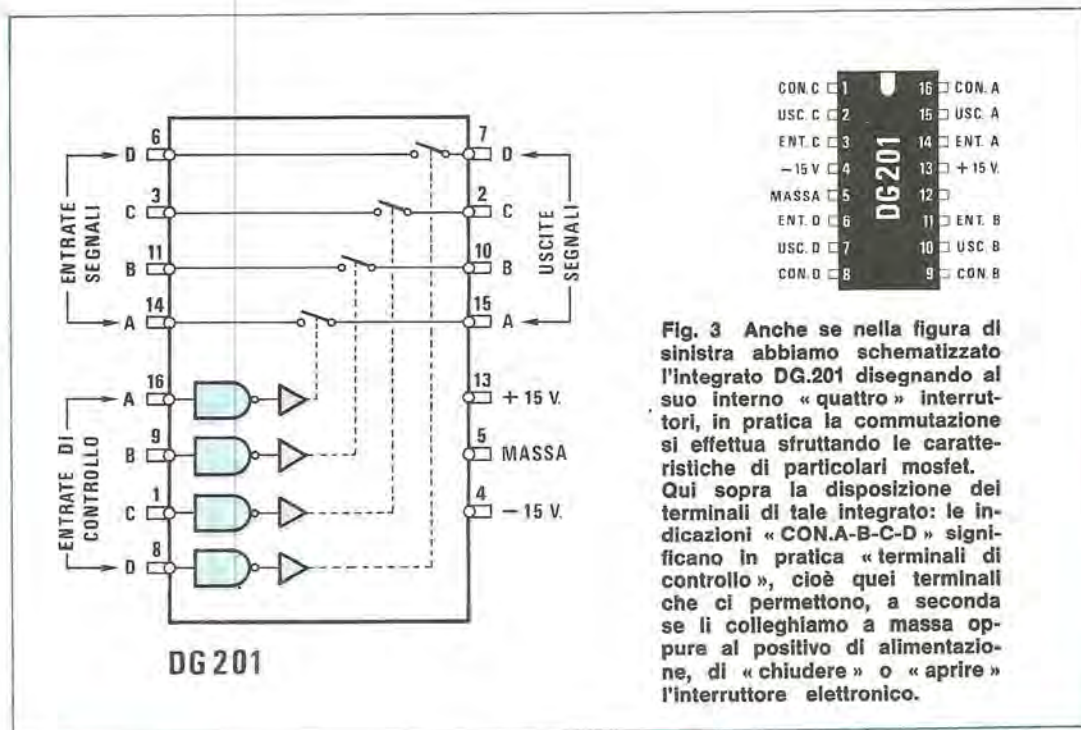


Fig. 3 Anche se nella figura di sinistra abbiamo schematizzato l'integrato DG.201 disegnando al suo interno « quattro » interruttori, in pratica la commutazione si effettua sfruttando le caratteristiche di particolari mosfet. Qui sopra la disposizione dei terminali di tale integrato: le indicazioni « CON.A-B-C-D » significano in pratica « terminali di controllo », cioè quei terminali che ci permettono, a seconda se li colleghiamo a massa oppure al positivo di alimentazione, di « chiudere » o « aprire » l'interruttore elettronico.

STADI D'INGRESSO

Permettendo il nostro quadruplicatore di visualizzare sullo schermo di un oscilloscopio « mono » quattro segnali contemporaneamente, è ovvio che lo stesso dovrà disporre di quattro stadi di ingresso perfettamente simili.

Per realizzare questi stadi il primo problema da risolvere è quello di ottenere un'alta impedenza d'ingresso, cioè non si deve caricare il segnale applicato attenuandolo e nello stesso tempo si deve evitare che questo venga amplificato con il rischio di falsare le misure sullo schermo graduato dell'oscilloscopio.

Pertanto tutti i quattro stadi debbono avere un guadagno unitario e per ottenere tale condizione, come potrete constatare guardando lo stadio d'ingresso A, utilizzeremo dei dual fet sfruttando uno dei due fet come stadio separatore ed il secondo come generatore di corrente costante per alimentare appunto il primo fet.

Usando dei dual fet selezionati noi avremo la matematica certezza che tutti e quattro i canali risulteranno perfettamente identici, cioè che le tracce che appariranno sullo schermo dell'oscilloscopio avranno esattamente un'ampiezza pari a quella del segnale applicato in ingresso.

Da notare che a seconda di come risulterà spostato il deviatore S2A-S2B, il segnale appli-

cato in ingresso potrà raggiungere direttamente, tramite C4, il gate del fet FT1, oppure passare attraverso un partitore costituito da R6-R7-C3-C5 in grado di attenuare il segnale nel rapporto 1/10. In tal modo si riuscirà a visualizzare un segnale massimo di **300 volt picco-picco** mentre in condizioni normali, cioè quando il deviatore S2A-S2B è spostato in modo da cortocircuitare l'attenuatore, il segnale massimo accettabile in ingresso senza distorsione risulterà pari a **30 volt picco-picco**.

Lo stadio costituito dal dual fet FT1, dai diodi DS1-DS2, dalla resistenza R9 e dal potenziometro R8 serve per ottenere diverse funzioni e precisamente:

- 1) per ottenere un'elevata impedenza d'ingresso in modo da « non caricare » il circuito sotto prova,
- 2) per trasferire il segnale stesso all'integrato IC4 con una bassa impedenza d'uscita e con guadagno unitario,
- 3) per inserire una componente continua di ampiezza variabile tramite il potenziometro R8 in modo da poter spostare verticalmente ogni traccia sullo schermo,
- 4) per limitare l'ampiezza totale del segnale applicato in ingresso a 15 volt negativi e a 15 volt positivi (questa funzione viene svolta dai diodi DS1-DS2).

Il segnale disponibile sui piedini d'uscita 3 e 5 del dual fet viene quindi trasferito sul relativo ingresso (piedino 14) dell'integrato IC4 (un DG.201 della Siliconix) il quale, pilotato dalla base dei tempi, abiliterà in successione uno alla volta i quattro canali.

Precisiamo che gli ingressi degli altri tre canali risultano rispettivamente i piedini 11-3-6.

Prima però di parlare di questo integrato vorremmo soffermarci un attimo sullo stadio costituito dal fet FT2 il quale, come abbiamo detto, serve per prelevare dal quadruplicatore di traccia gli impulsi di sincronismo da applicare all'oscilloscopio. Tale stadio non è altro che un amplificatore a larga banda il quale preleva parte del segnale dal canale A senza caricarlo e lo ripresenta poi in uscita, sul suo drain dove noi lo avremo disponibile per applicarlo all'ingresso «sincronismo esterno» dal nostro oscilloscopio.

COMMUTATORE ELETTRONICO

Come già accennato, per realizzare il commutatore elettronico d'uscita, quello stadio cioè che abilitando uno alla volta i quattro canali permette di ottenere sullo schermo quattro tracce distinte, si è utilizzato l'integrato DG.201 della Siliconix.

Tale integrato in pratica contiene al suo interno quattro deviatori (vedi fig. 3) che noi potremo chiudere o aprire a nostro piacimento semplicemente collegando a massa il relativo ingresso di controllo (piedini 16-9-1-8).

Avendo noi parlato di deviatori, non si ritenga che internamente a questo integrato risultino presenti dei microrelé, perché questo è assolutamente sbagliato, infatti tali commutatori si realizzano in pratica sfruttando le caratteristiche di particolari mosfet.

Collegando a massa il gate di questi mosfet, tra drain e source verrà a stabilirsi praticamente un cortocircuito, cosicché il segnale applicato in ingresso sul drain potrà passare liberamente e raggiungere il source, cioè l'uscita; al contrario, collegando il gate al positivo di alimentazione otterremo l'effetto opposto, cioè il mosfet risulterà interdetto e non lascerà passare il segnale.

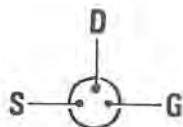
A questo punto appare evidente che se noi inviamo ai quattro terminali di controllo (piedini 16-9-1-8) degli impulsi negativi opportunamente sfalsati, cioè colleghiamo a massa prima il solo piedino 16, poi il solo piedino 9, poi il solo piedino 1, infine il solo piedino 8 e così di seguito, potremo prelevare dalle uscite dell'integrato DG.201 prima il solo segnale del canale A, poi quello del canale B, quello del canale C, quello del canale D, ancora quello del canale A ecc.; quindi ottenere che sullo schermo dell'oscilloscopio appaiano una alla volta queste quattro tracce, e se la velocità di commutazione sui quattro terminali di controllo risulterà sufficientemente elevata, la persistenza del tubo a raggi catodici e quella della retina del nostro occhio ci permetteranno di vederle tutte e quattro contemporaneamente anche se in pratica appaiono una dopo l'altra.

Del resto anche la televisione funziona con un analogo principio, cioè per formare l'immagine sullo schermo si sfrutta un punto luminoso che partendo dall'alto a sinistra si sposta velocemente verso destra; poi, terminata la prima riga, si sposta verso il basso e di nuovo a sinistra per percorrerne una seconda, poi una terza, una quarta e così via fino a raggiungere, dopo aver tracciato 625 linee, l'angolo inferiore destro del tubo.

Anche in questo caso la velocità di scansione è così elevata che noi, anziché vedere sullo schermo un solo punto in movimento, riusciamo a vedere un'immagine completa che copre tutto lo schermo.

Fig. 4 Zoccolatura dei dual fet e degli integrati C/MOS impiegati in questo progetto.

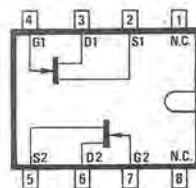
NOTA: se il fet 2N3819 risulta del tipo a mezzaluna, anziché rotondo, i terminali risultano disposti in modo diverso.



2N3819



**MM74C00
MM74C73**



J406

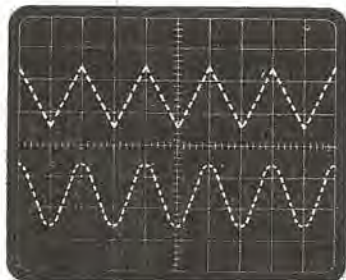


Fig. 5 Il «chopped» lo si deve utilizzare per la visualizzazione di segnali a frequenza più bassa di 3.000 Hz, diversamente le tracce sullo schermo (ne abbiamo visualizzate solo due per meglio evidenziare questo particolare) potrebbero apparire «tratteggiate».

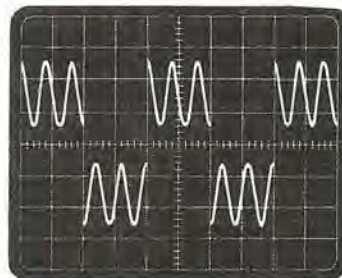


Fig. 6 La scansione «alternata» è invece idonea per visualizzare frequenze superiori ai 2.000 Hz altrimenti, come vedesi nella foto (abbiamo sempre visualizzate due sole facce) le forme d'onda sullo schermo risulterebbero incomplete.

È intuibile che adottando per il nostro circuito un commutatore analogo che esplora una per volta le quattro entrate, otterremo il vantaggio che il segnale applicato su un ingresso non potrà in alcun modo interferire sugli altri tre canali.

Abbiamo accennato che le quattro entrate vengono esplorate singolarmente una alla volta, quindi risulta intuibile che avremo bisogno di un circuito idoneo a collegare successivamente a massa uno dopo l'altro i quattro terminali di controllo, cioè di un circuito multiplexer a quattro vie che vi illustreremo più avanti quando descriveremo lo stadio relativo alla base dei tempi.

Per ora noteremo invece che le quattro uscite dell'integrato IC4 (piedini 7-2-15-10) risultano tutte collegate insieme e vanno a pilotare il gate (piedino 4) del dual fet FT3.

A tale proposito non stupisca il particolare tipo di collegamento di questo dual fet (sia il gate che il source del fet situato più in basso risultano collegati ai 15 volt negativi) in quanto esso è stato utilizzato per ottenere da questo stadio delle caratteristiche ben determinate e precisamente:

- 1) alta impedenza d'ingresso,
- 2) bassa impedenza d'uscita,
- 3) guadagno assolutamente unitario in modo da non falsare le misure sullo schermo dell'oscilloscopio.

In altre parole questo dual fet costituisce uno stadio separatore a guadagno 1.

Giunti a questo punto non ci resta che vedere come funziona la base dei tempi ed i possibili modi d'impiego del nostro quadruplicatore di traccia.

LA BASE DEI TEMPI

Per poter esplorare successivamente uno dopo l'altro i quattro canali, come detto precedentemente, dovremo collegare uno dopo l'altro a massa i quattro terminali di controllo dell'integrato IC4 e poiché questi terminali sono collegati alle uscite dei quattro NAND (piedini 3-6-8-11) dell'integrato IC3, è ovvio che il segnale che pilota gli ingressi di questi quattro nand dovrà essere tale da ottenere uno stato logico 0 (cioè tensione nulla) prima sulla sola uscita indicata con A, poi su quella indicata con B, poi su quella indicata con C, infine su quella indicata con D.

Questo particolare tipo di scansione si ottiene nel nostro circuito sfruttando i due flip-flop J-K contenuti nell'integrato IC2 (un SN74C73) pilotati da un oscillatore realizzato con porte nand (vedi IC1).

Tale oscillatore è in grado di fornirci due frequenze notevolmente diverse fra di loro: la prima, pari a circa 50.000 Hz (si ottiene quando l'interruttore S1 è aperto) verrà sfruttata per il funzionamento CHOPPED mentre la seconda, pari a circa 100 Hz e ottenibile con l'interruttore S1 chiuso, vale a dire con i condensatori C1 e C2 in parallelo, servirà per il funzionamento in ALTERNATE.

Che differenza passa tra CHOPPED e ALTERNATE è presto detto.

Nel funzionamento CHOPPED le quattro tracce vengono visualizzate contemporaneamente punto per punto, cioè per meglio intenderci viene esplorato ad esempio 1 mm della traccia A, poi 1

mm di quella B, poi 1 mm di quella C, poi 1 mm di quella D, poi ancora 1 mm di quella A e così via fino a coprire tutta la larghezza dello schermo. Questo tipo di esplorazione si addice in particolar modo alle frequenze basse, cioè a tutte quelle frequenze che risultano inferiori a 2.000-3.000 Hz.

Quando invece le frequenze sono elevate, vale a dire da 2.000 Hz fino a 5-6 MHz, dovremo necessariamente impiegare l'esplorazione ALTERNATE cioè esplorare prima tutta la traccia del canale A, poi tutta quella del canale B, poi tutta quella del canale C, infine tutta quella del canale D.

Se utilizzassimo l'ALTERNATE per dei segnali aventi una frequenza inferiore ai 2.000 Hz e in ogni caso con lo SWEEP-TIME dell'oscilloscopio più alto di 0,3 millisecondi x cm, sullo schermo

ci apparirebbero le tracce spezzettate e intervalate una all'altra come vedesi in fig. 6, quindi se ci apparisse una figura di questo genere sapremo già che per farla sparire è sufficiente spostare il relativo deviatore su CHOPPED.

In pratica, per meglio comprendere questi due tipi di funzionamento, possiamo affermare che mentre nel funzionamento ALTERNATE ogni curva viene tracciata di continuo dall'inizio alla fine, nel funzionamento CHOPPED ciascuna curva viene tracciata per punti e solo grazie allo scarso potere risolutivo del nostro occhio noi riusciamo a vedere sullo schermo una curva continua.

È altresì ovvio che così come il funzionamento ALTERNATE non si presta per basse frequenze, il funzionamento CHOPPED non è adatto per frequenze elevate. Per esempio potrebbe accadere, lavorando in CHOPPED, di veder apparire sullo

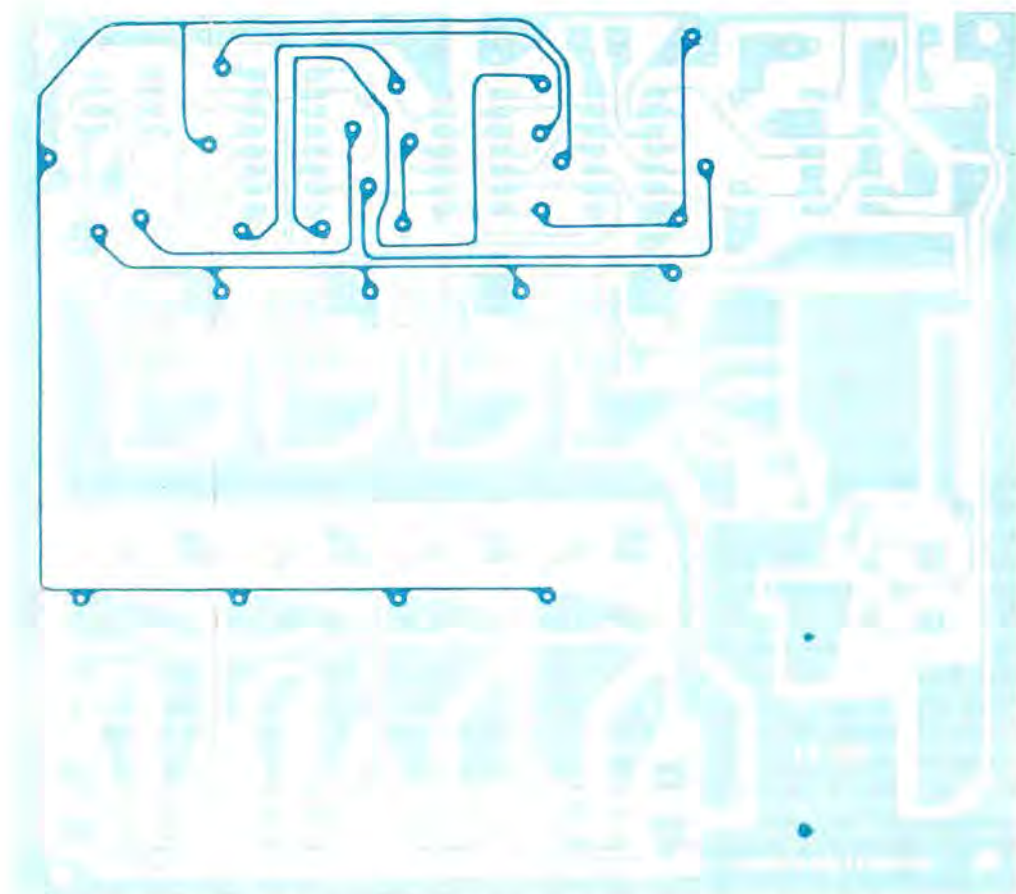
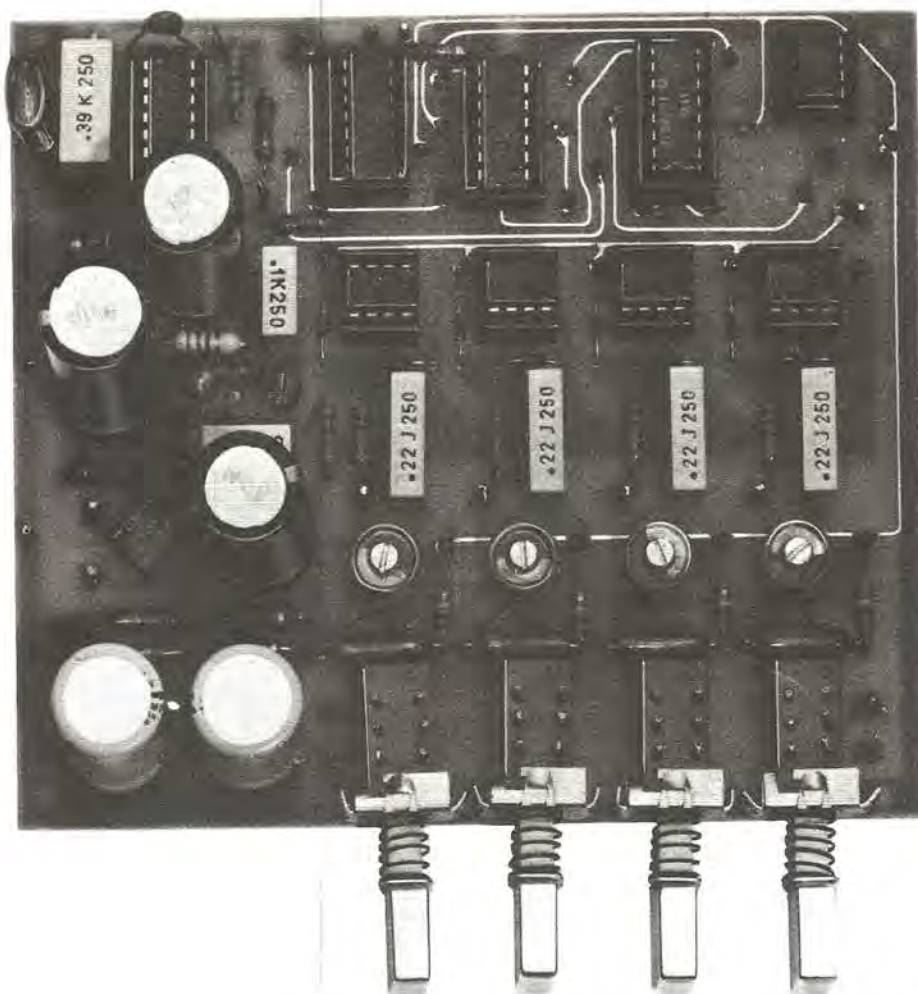


Fig. 7 Disegno a grandezza naturale del circuito stampato LX266. Tale circuito, in fibra di vetro, è a doppia faccia; quindi occorre collegare, come spiegato nell'articolo, le piste inferiori con quelle superiori sfruttando gli appositi fori di passaggio.



A montaggio ultimato il vostro circuito si presenterà come in questa foto; onde evitare che le sponde anteriori dei quattro commutatori a levetta si tocchino una con l'altra, è necessario ripiegarle leggermente a V.

schermo, anziché una curva continua, una curva tratteggiata (vedi fig. 5) ed in tal caso, per ricondurci alla normalità, potremo seguire due strade diverse e cioè o spostarci su ALTERNATE, oppure agire sullo SVEEP-TIME dell'oscilloscopio finché la stessa non tornerà ad essere continua.

Tornando alla nostra base dei tempi noteremo che il segnale generato dall'oscillatore viene applicato sugli ingressi (piedini 12 e 13) dell'ultimo nand contenuto in IC1 il quale funge in pratica da «buffer» d'uscita, cioè da stadio separatore, e pilota il primo flip-flop contenuto nell'integrato IC2 (nel nostro schema abbiamo disgiunto i due flip-flop contenuti in questo integrato per meglio comprenderne il funzionamento).

Noteremo inoltre la presenza in questo stadio di un commutatore a 2 vie 4 posizioni (indicato con la sigla S3A-S3B) il quale rappresenta in pratica un'aggiunta da noi apportata allo schema

originario per ampliarne le prestazioni e le possibilità d'impiego.

Infatti agendo su tale commutatore noi potremo visualizzare sullo schermo:

- a) le quattro tracce contemporaneamente,
- b) la traccia del canale A e quella del canale B,
- c) la sola traccia del canale B,
- d) la sola traccia del canale A

cioè avremo la possibilità di sfruttare ogni volta solo gli ingressi che ci interessano senza che per questo vengano visualizzate sullo schermo anche le tracce relative ai canali inutilizzati.

Le quattro tracce si ottengono quando tale commutatore è ruotato sulla **posizione 4**, pertanto è proprio questa particolare condizione che prenderemo in esame per prima.

Quando S3A-S3B è ruotato sulla posizione 4, come si può facilmente vedere dallo schema elettrico, entrambi gli ingressi J-K del primo flip-

flop (piedini 14 e 3) vengono a trovarsi in uno stato logico 1 in quanto risultano collegati al positivo di alimentazione mediante le resistenze R3 ed R4 e poiché anche l'ingresso di CLEAR (piedino 2) è collegato al positivo, tale flip-flop fungerà in pratica da **divisore X2**, vale a dire che sulle uscite Q e Q negato (piedini 12 e 13) avremo disponibile un segnale ad onda quadra avente una frequenza pari esattamente alla metà di quello applicato sul terminale di CLOCK (piedino 1).

Logicamente le condizioni logiche presenti su queste due uscite risulteranno in opposizione di polarità l'una rispetto all'altra, vale a dire che per tutto il tempo in cui l'uscita Q si troverà in condizione logica 1, l'uscita «Q negato» si troverà invece in condizione logica 0.

In questo modo noi abbiamo già ottenuto una scansione a 2 vie infatti se noi collegassimo direttamente le due uscite di questo flip-flop rispettivamente agli ingressi 16 e 9 di IC4, potremmo abilitare prima il canale A, poi quello B, poi ancora quello A e così via, cioè avremmo realizzato un «doppia traccia».

Nel nostro caso invece vogliamo ottenere quattro tracce; pertanto l'uscita Q viene sfruttata per pilotare l'ingresso di clock (piedino 5) del secondo flip-flop contenuto in IC2.

Come noterete anche questo flip-flop presenta gli ingressi J-K (piedini 7 e 10) collegati al positivo di alimentazione, cioè in uno stato logico 1, e così dicasi pure per l'ingresso di CLEAR (piedino 6) il quale è collegato al positivo tramite la resistenza R5.

In tal modo anche questo secondo flip-flop funge da **divisore X2**, cioè la frequenza disponibile sulle sue uscite Q e Q negato (piedini 9 e 8) risulterà pari esattamente alla metà di quella applicata sull'ingresso di CLOCK, cioè alla metà di quella disponibile in uscita dal primo flip-flop.

Ne consegue che collegando le uscite di questi flip-flop ai quattro nand contenuti nell'integrato IC3 questi ultimi verranno a trovarsi con la relativa uscita collegata a massa (cioè in condizione logica 0) uno dopo l'altro successivamente, pertanto i canali A-B-C-D verranno abilitati uno dopo l'altro in successione in modo da visualizzare contemporaneamente sullo schermo tutte e quattro le tracce. Visto come si realizzano le 4 tracce, possiamo ora vedere cosa accade quando il commutatore S3A-S3B risulta ruotato sulle restanti 3 posizioni.

Posizione 1: su questa posizione il commutatore S3A cortocircuita a massa l'ingresso J del primo flip-flop (piedino 14) mentre il commuta-

tore S3B cortocircuita a massa l'ingresso di CLEAR (piedino 6) del secondo. In tali condizioni, cioè con un ingresso (il J per il primo e il CLEAR per il secondo) collegato a massa, le uscite dei due flip-flop sono costrette a portarsi in uno stato logico ben determinato e precisamente sia l'uscita Q del primo flip-flop sia quella del secondo si porteranno in uno **stato logico 0** mentre le due uscite Q negato si porteranno ovviamente nello stato logico opposto, vale a dire in **condizione 1**. In altre parole, quando un ingresso di questi due flip-flop risulta collegato alla massa, cioè in condizione logica 0, il flip-flop risulta in pratica inibito e le sue uscite bloccate su una condizione logica che dipende appunto dall'ingresso che è stato collegato a massa.

Nel nostro caso, risultando entrambi i flip-flop inibiti contemporaneamente, è ovvio che non vi sarà scansione, quindi verrà abilitato un solo canale, cioè sullo schermo vedremo la traccia relativa ad un solo ingresso. Scoprire qual è questo ingresso è abbastanza semplice; basterà guardare come sono collegati gli ingressi dei quattro NAND contenuti in IC3.

Infatti perché un nand presenti in uscita una **condizione logica 0** è indispensabile che entrambi i suoi ingressi risultino in **condizione logica 1** e l'unico nand che dispone di questi requisiti, nel nostro caso, è il nand relativo al **canale A**, pertanto possiamo affermare che quando il commutatore S3A/S3B è ruotato in posizione 1 sullo schermo dell'oscilloscopio vedremo la sola traccia relativa al canale A.

Posizione 2: ruotando il commutatore S3 in posizione 2, il contatto S3A cortocircuita a massa l'ingresso K del primo flip-flop, mentre il contatto S3B collegherà ancora alla massa l'ingresso di CLEAR del secondo.

Pertanto le uscite di quest'ultimo manterranno lo stesso stato logico che avevano nell'esempio precedente (cioè Q in condizione 0 e Q negato in condizione 1) mentre le uscite del primo flip-flop si porteranno rispettivamente in condizione logica 1 l'uscita Q e in condizione logica 0 l'uscita Q negato.

Anche in questo caso dunque avremo un solo canale abilitato e dal momento che l'unico nand ad avere i due ingressi in condizione logica 1 è quello relativo al canale B, è ovvio che sullo schermo dell'oscilloscopio avremo visualizzata la sola traccia del canale B.

Ricordiamo che in questa posizione può non essere consigliabile utilizzare l'uscita di trigger del nostro circuito poiché questa, come si sa, viene prelevata dal canale A.

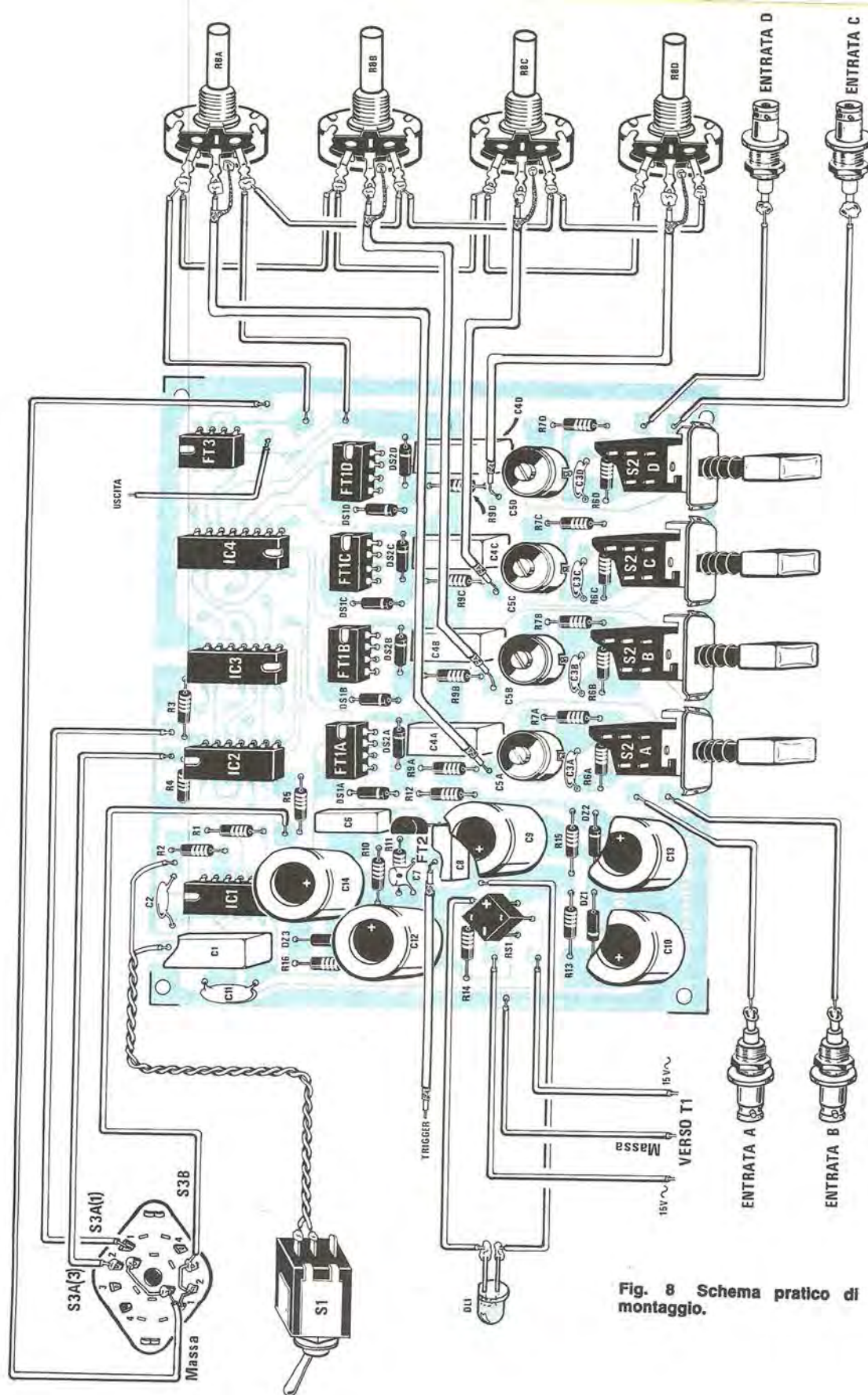


Fig. 8 Schema pratico di montaggio.

Quindi nel caso in cui si voglia visualizzare la sola traccia del canale B, a meno che sul canale A non sia applicato un segnale alla stessa frequenza o ad una frequenza multipla di quello applicato sull'ingresso B, dovremo porre il comando di trigger dell'oscilloscopio in posizione « trigger interno ».

Posizione 3: questa posizione del commutatore S3A/S3B è quella che ci consente di trasformare il nostro quattro tracce in un « doppia traccia », relativamente ai soli canali A e B.

Per ottenere questo abbiamo già visto che sarebbe sufficiente far funzionare il primo flip-flop da divisore X2 e collegarne quindi le due uscite direttamente ai piedini 16 e 9 di IC4.

Lo stesso risultato però si ottiene anche collegando le due uscite sopracitate ad un ingresso dei due nand relativi rispettivamente ai canali A e B ed applicando una condizione logica 1 sull'altro ingresso, cioè sui piedini 1 e 10 di IC3.

Così facendo infatti questi due nand divengono dei semplici inverter; pertanto, ai fini pratici, è come se noi avessimo collegato l'uscita Q del primo flip-flop direttamente al piedino 16 di IC4 e l'uscita Q negato direttamente al piedino 9 e poiché queste due uscite cambiano continuamente di stato risultano però sempre in condizione logica una opposta all'altra, è intuitivo comprendere che avremo abilitato prima il canale A, poi il B, poi ancora il canale A, poi ancora il B e così via, cioè sullo schermo vedremo contemporaneamente la traccia relativa al canale A e quella relativa al canale B.

Da notare che perché il primo flip-flop funzioni da divisore X2, dovremo avere tutti gli ingressi (vale a dire J-K e CLEAR) collegati al positivo di alimentazione direttamente oppure tramite una resistenza e questo è appunto quanto avviene sulla posizione 3 di S3A, mentre per quanto riguarda il secondo flip-flop, affinché gli ingressi 1 e 10 di IC3 risultino in condizione logica 1, occorre che anche l'uscita Q negato sia in condizione logica 1 e questo lo si ottiene collegando a massa, tramite il contatto S3B, l'ingresso di CLEAR (piedino 6).

ALIMENTATORE

Considerato il basso consumo globale del nostro circuito, le tre tensioni necessarie per alimentare lo stesso (cioè 5 volt positivi rispetto alla massa, 15 volt sempre positivi e 15 volt negativi) vengono ottenute semplicemente per caduta sfruttando lo schema riportato in fig. 2.

Come noterete, i 15+15 volt alternati disponibili sul secondario del trasformatore T1 vengono prima raddrizzati dal ponte RS1, poi filtrati dai condensatori elettronici C9 per il ramo positivo e C12 per il ramo negativo.

A questo punto, per ottenere i 15 volt positivi rispetto alla massa, si sfrutta la caduta attraverso la resistenza R15 provocata dal diodo zener DZ2 (naturalmente da 15 volt); per ottenere i 5 volt positivi si sfrutta un'analoga rete costituita dalla resistenza R13 e dal diodo zener DZ1 (da 5,1 volt); per ottenere infine i 15 volt negativi si sfrutta la caduta sulla resistenza R13 provocata dal diodo zener DZ3 (ancora da 15 volt).

I condensatori C10-C11-C13 servono ovviamente per filtrare la tensione in uscita.

Il diodo led LD1 ci fornirà un'indicazione visiva del funzionamento dell'alimentatore.

REALIZZAZIONE PRATICA

Per realizzare questo quadruplicatore di traccia per oscilloscopio utilizzeremo il circuito stampato LX266 visibile a grandezza naturale in fig. 7.

Come noterete tale circuito risulta a doppia faccia, viene fornito già forato ed è idoneo a ricevere tutti i componenti, anche quelli relativi all'alimentatore e agli attenuatori d'ingresso.

All'esterno rimarranno solo il trasformatore di alimentazione, i commutatori S1 e S3 ed i bocchettoni BNC per l'ingresso dei vari segnali e per l'uscita da mandare all'oscilloscopio, i quali dovranno naturalmente essere applicati sul pannello frontale del mobile.

Per quanto riguarda i 4 commutatori che servono ad escludere o ad inserire l'attenuatore d'ingresso, si sono invece utilizzati dei commutatori a tastiera che dovranno venire inseriti direttamente sullo stampato, come è possibile rilevare dallo schema pratico di fig. 8. Prima comunque di procedere al montaggio di qualsiasi componente dovremo effettuare tutti i ponticelli di collegamento fra le piste superiori ed inferiori dello stampato, facendo bene attenzione a non tralasciarne nemmeno uno.

La tecnica migliore per eseguire questa operazione è quella di procurarsi degli spezzoncini di filo di rame non isolato di diametro tale da poter essere inserito nei fori solo dietro una leggera pressione.

In tal modo, quando noi stagneremo su una parte dello stampato, non correremo il rischio che

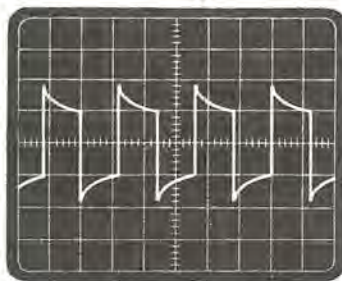
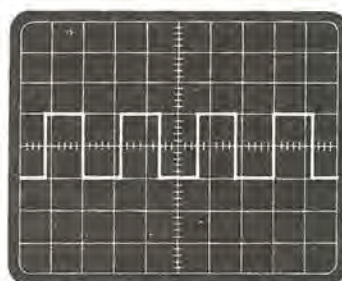


Fig. 9 Applicando sugli ingressi del quadruplicatore di tracce un'onda quadra alla frequenza di 1.000-2.000 Hz ed inserendo quindi l'attenuatore, sullo schermo potrà apparirvi una forma d'onda simile a quella di sinistra: in tal caso, ruotando i compensatori presenti sul circuito, dovrete cercare di ottenere un'onda quadra perfetta, come vedesi nella foto di destra.



lo spezzoncino si stili dal buco perché risucchiato dalla punta del saldatore. Se non riusciremo a trovare del filo di diametro adatto, potremo invece seguire la solita tecnica di piegare a Z gli spezzoncini sui due lati dello stampato, quindi di provvedere a stagnarli.

Una volta completata questa operazione potremo iniziare il montaggio vero e proprio inserendo sullo stampato le resistenze ed i condensatori: fra questi ultimi ve n'è uno al tantalio (il C7) il quale, se viene montato alla rovescia, cioè senza rispettarne la polarità, se ne va in pochi attimi in fumo. Per facilitarvi nella vostra opera vi diremo pertanto che se sull'involucro di quest'ultimo non è riportato espressamente un + in corrispondenza del terminale che va collegato al positivo (nel nostro caso al source del fet FT2), è sempre presente almeno un punto colorato: orbene guardando questo punto colorato di fronte, il terminale positivo si trova sempre sulla destra (naturalmente se si tengono i terminali stessi rivolti verso il basso).

Anche i condensatori elettrolitici hanno una polarità da rispettare e lo stesso dicasi per i diodi e gli zener.

Per quanto riguarda gli integrati e i dual-fet utilizzeremo come al solito gli appositi zoccoli, non solo per evitare di danneggiare il componente durante la saldatura ma anche e soprattutto per poterli sostituire con maggior facilità in caso di guasto.

A proposito degli zoccoli, quando dovrete acquistarli, assicuratevi che essi risultino di ottima qualità, cioè non cercate di risparmiare 50 lire sul prezzo d'acquisto per entrare in possesso, alla fine, di uno zoccolo con contatti scadenti e con alte perdite AF perché in tal caso, per una questione di poche lire, avreste precluso il funzionamento di tutto il circuito.

Nota: il fet 2N3819 lo si può trovare in commercio con involucro tondo oppure a mezzaluna. Nel primo caso le sue connessioni sono ripor-

tate in fig. 4, viste dal di sotto; nel secondo caso invece vale il disegno serigrafico riportato sullo stampato, cioè la parte smussata deve risultare rivolta verso il condensatore elettrolitico C12.

Un ultimo avvertimento riguarda i quattro commutatori applicati sugli ingressi che servono per includere o escludere dal circuito gli attenuatori.

Questi commutatori vanno inseriti, come già detto in precedenza, direttamente sullo stampato però bisogna fare attenzione ad un piccolo particolare. Ognuno di essi dispone infatti, su uno dei due lati, di una mollettina a forma di ferro di cavallo che serve per tenere schiacciato il perno di arresto a fine corsa del pulsante.

Ebbene quando inseriremo il commutatore sullo stampato, dovremo fare in modo che la parte su cui trovasi questa mollettina risulti rivolta verso l'alto perché altrimenti potrebbero aversi delle noie sul funzionamento del pulsante stesso. Terminato il montaggio di tutti i componenti, dovremo effettuare i collegamenti con il trasformatore, i commutatori, i potenziometri e i bocchettoni d'ingresso e d'uscita.

Per quanto riguarda il trasformatore sarà sufficiente utilizzare del filo di rame isolato in plastica anche piuttosto sottile poiché l'assorbimento di tutto il circuito risulta praticamente irrisorio.

L'unico avvertimento a questo proposito è di non scambiare il terminale centrale, che va collegato alla massa del nostro circuito, con i due laterali che invece vanno applicati sugli ingressi del ponte raddrizzatore.

Per i collegamenti con i quattro BNC d'ingresso e con quello d'uscita utilizzeremo naturalmente del cavetto schermato perché altrimenti, risultando gli ingressi ad alta impedenza, potrebbero captare dell'alternata che vedremmo poi riprodotta sullo schermo.

Anzi vi possiamo anticipare fin da ora che se non curerete in modo particolare queste scher-

mature le tracce, anziché perfettamente rettilinee, in mancanza di segnale, vi appariranno sinusoidali.

La calza metallica di tali cavetti andrà stagnata da una parte alla massa dello stampato e dall'altra alla linguetta metallica che fuoriesce posteriormente dal BNC.

Anche i collegamenti con i quattro potenziometri posti sugli ingressi, necessari per spostare verticalmente le tracce sullo schermo, andranno effettuati con cavetto schermato saldandone la calza sia sulla carcassa del potenziometro stesso, sia alla pista di massa dello stampato.

I collegamenti con i commutatori potranno invece essere eseguiti semplicemente utilizzando una trecciola di filo di rame isolato in plastica.

Una volta terminate tutte queste operazioni il nostro progetto è già pronto per funzionare: prima però di chiudere il contenitore vi consigliamo di tarare i quattro compensatori ceramici posti sugli attenuatori d'ingresso.

TARATURA

Per tarare i quattro compensatori posti sugli ingressi dovremo innanzitutto collegare l'uscita del nostro quadruplicatore all'ingresso verticale dell'oscilloscopio e l'uscita di trigger all'ingresso SINCRONISMO ESTERNO sempre dell'oscilloscopio. Applicheremo quindi ai quattro ingressi contemporaneamente un segnale ad onda quadra alla frequenza di 1000-2000 Hz circa ed agendo sui comandi del nostro circuito e su quelli dell'oscilloscopio cercheremo di visualizzare le quattro tracce sullo schermo (non importa se in ALTERNATE o in CHOPPED).

Una volta che queste risulteranno ben ferme e visibili, inseriremo tramite l'apposito pulsante l'attenuatore sul canale A ed immediatamente vedremo la relativa traccia ridurre la sua ampiezza verticale di circa 10 volte.

Vedremo però anche che quest'onda tenderà a deformarsi pertanto noi dovremo agire sul compensatore C5 finché non torneremo ad avere un'onda quadra perfetta sotto tutti gli aspetti (vedi fig. 9).

Se questo non si riesce ad ottenere, prima di sentenziare che la colpa è del nostro circuito, accertatevi che non sia invece il vostro generatore a fornire in uscita un'onda già deformata oppure il vostro oscilloscopio perché in tal caso, anche agendo sul compensatore, non potreste ottenere nessun risultato plausibile.

Tarato il compensatore C5 potremo passare al successivo, cioè a quello inserito sul canale B ed eseguire su questo le medesime operazioni.

Sarà poi la volta del compensatore inserito sul canale C, infine di quello relativo al canale D.

Ognuno di questi compensatori dovremo tararlo in modo da ottenere sullo schermo un'onda quadra perfetta.

Eseguita questa operazione il nostro circuito sarà pronto per svolgere le sue funzioni nel migliore dei modi: potremo quindi racchiuderlo nel suo contenitore, applicare sul davanti l'apposita mascherina serigrafata che noi vi forniremo nel kit, quindi sistemarlo sul banco di lavoro, accanto all'oscilloscopio in attesa di sfruttare presto i vantaggi ottenibili con il suo impiego.

Prima di concludere vogliamo fornirvi un piccolo consiglio pratico e precisamente quando utilizzerete il quadruplicatore cercate di tenere le quattro tracce il più possibile al centro dello schermo perché in questa zona appaiono più nitide mentre agli estremi, soprattutto se non disponete di un oscilloscopio « formula 1 », potrebbero risultare leggermente sfuocate.

Inoltre non preoccupatevi se all'inizio, cioè quando sugli ingressi non è applicato nessun segnale, le linee orizzontali corrispondenti alle quattro tracce appaiono più larghe del normale: non appena applicherete un segnale in ingresso infatti questo inconveniente sparirà automaticamente.

Se infine vi capitasse che l'immagine non rimane ben fissa sullo schermo bensì al di sotto di essa si vede come scorrere una luce più forte, ruotate leggermente il potenziometro della « regolazione fine » della base dei tempi sull'oscilloscopio ed il fenomeno immediatamente scomparirà o si attenuerà al punto da non creare più alcun fastidio.

COSTO DELLA REALIZZAZIONE

Il solo circuito stampato LX266 a doppia faccia forato L. 11.000

Tutto il materiale occorrente cioè circuito stampato, resistenze, condensatori, integrati e relativi zoccoli, fet, diodi, commutatori, trasformatore e bocchettoni BNC per ingressi e uscita . . . L. 87.500

Un mobile completo di mascherina serigrafata e manopole L. 20.700

I prezzi sopra riportati non includono le spese postali.

7 RADIO RADUNO DI PRIMAVERA
SEZIONE A. R. I. DI BRESCIA
MOSTRA MERCATO RADIANTISTICO

4-5 marzo 1978
ore 9-19
complesso EIB brescia

STRUMENTI
per la NAUTICA

1^a ESPOSIZIONE



E.I.B.
ente iniziative bresciane

org.^{ta}  **Brescia**

informazioni presso: Radio Raduno C.P. 230 Brescia

**ELETRONICA LORENZON****ORLAGO (VE) ITALY**
tel. (041)429.429**Concessionaria e distributrice di NUOVA ELETRONICA - S.T.E. - Gianni Vecchietti - MIRO - FRACARRO - BESTAR - FARFISA MEAZZI - MARCUCCI****KIT PREMONTATI**

Estratto dal ns. listino premontati contenente oltre 250 scatole di montaggio e che può essere richiesto con L. 500 anche in francobolli.

LX191	Amplificatore 20 W.	L. 8.500
LX114	Amplificatore 40 W. Montato sul suo dissipatore	L. 15.000
LX139	Amplificatore 80 W. Montato sul suo dissipatore	L. 24.000
LX252	Amplificatore 30 W. classe A. Con dissipatori	L. 57.000
EL99	Preamplificatore hi fi	L. 9.900
LX138A	Preampl. stadio ingresso	L. 19.900
LX138B	Preampl. stadio pilota	L. 29.900
LX168A	Mixer stadio ingresso	L. 32.000
LX168B	Mixer stadio toni	L. 23.000
LX170	Equalizzatore ambiente	L. 21.400
LX120	Riverbero con molla lunga	L. 30.000
LX255	Fader per radio libere	L. 15.000
LX193	Sintonizzatore FM con Dec.	L. 27.900
LX193	idem con preampl. AF	L. 33.800
LX162	Luci psichedeliche	L. 42.000
LX200	Accensione elettronica sport su contenitore e connettori	L. 43.000
LX229	Contagiri digitale auto	L. 49.000
LX169	Antifurto con C. Mos	L. 9.500
LX130	Tracciature su mobile	L. 80.000
LX146	Generatore forme d'onda+mobile	L. 95.000
LX251	Capacimetro con mobile	L. 142.000
LX181B	Orologio digitale con mobile	L. 41.000
	Frequenzimetro con commutatori argentati su ns. contenitore de lux	L. 255.000
	Stazione completa per radio libere N. E. nostra speciale ed esclusiva elaborazione già pronta per accettare l'encoder pub- blicato su questo numero	L. 450.000
	Lineare da 50 W. pilotabile con 5 W.	L. 250.000

FILTRI CROSS-OVER

Vie	Watt	Prezzo
2	30	L. 8.500
2	50	L. 12.000
3	40	L. 12.000
3	60	L. 14.000
3	100	L. 25.000

ALTOPARLANTI PER ALTA FEDELTA'

Diametro	potenza W.	Prezzo
TWEETERS		
86	35	L. 11.000
110 Dôme	35	L. 13.000
MIDDLE RANGE		
130	40	L. 15.000
235 a cupola	50	L. 40.000
WOOFER		
206	20	L. 19.000
206	30	L. 24.000
265	35	L. 32.000
265	40	L. 40.000
315	50	L. 58.000

Ogni altoparlante è accompagnato da una completa documentazione con curve di risposta e tutti gli elementi tecnici utili per la sua migliore utilizzazione.

KIT ALTOPARLANTI PER ALTA FEDELTA'

Kit «A»	25 W. 2 vie 8 Ohm completo di filtro 2 vie 12 db	L. 45.000
Kit «B»	30 W. 3 vie 8 Ohm completo di filtro 3 vie 12 db	L. 65.000
Kit «C»	50 W. 3 vie 8 Ohm completo di filtro 3 vie 12 db	L. 79.000
Kit «D»	60 W. 3 vie 8 Ohm completo di filtro 3 vie 12 db	L. 99.000

Ogni kit è accompagnato da una documentazione completa anche dei disegni quotati in mm. per la realizzazione della cassa consentendo un risultato sicuro.

**CASSA ACUSTICA ATTIVA
NOSTRO PROGETTO ESCLUSIVO**

contiene: 2 amplificatori, 2 alimentatori, 1 filtro cross-over attivo a due vie, 1 Woofer, 1 tweeter.

Potenza 30 W. RMS risposta 20 ÷ 20.000 Hz
ingombro 570 x 360 x 200 peso Kg. 12 sens.
per max pot. 600 mV.
Alimentazione 220 v. c.a.

In Kit L. 99.000

Montata L. 139.000

GRANDE ASSORTIMENTO COMPONENTI ATTIVI E PASSIVI A PREZZI IMBATTIBILI**ORGANI ELETRONICI FARFISA**

Chiedeteci le speciali quotazioni per tutti i modelli di organi prodotti da questa casa, vi renderete conto della convenienza a ordinare questi strumenti presso la nostra azienda, Rapide consegne.

ATTENZIONE TUTTI I PREZZI SONO COMPRENSIVI DI I.V.A.**Condizioni di pagamento**

Contrassegno maggiorato spese di spedizione non si accettano ordinazioni inferiori a lire 5.000 ordinare esclusivamente a:

Elettronica Lorenzon Via Venezia, 115 - 30030 Orlago Venezia.

Un semplice alimentatore protetto contro i cortocircuiti in grado di erogare una tensione stabilizzata di 5 - 5,1 volt con una corrente massima di 3 ampère che potrete utilizzare per alimentare qualsiasi circuito TTL di vostra progettazione.

ALIMENTATORE per TTL

Osservando lo schema elettrico di questo alimentatore per TTL, riportato in fig. 1, qualcuno potrebbe obiettare che si sono sprecati troppi componenti per raggiungere uno scopo che alla fin fine poteva essere raggiunto con un solo integrato stabilizzatore ed un transistor di potenza in parallelo.

Questa obiezione potrebbe essere valida se il nostro schema fosse stato realizzato per alimentare un ben determinato progetto, di cui si conosce a priori l'assorbimento.

Nel nostro caso invece l'alimentatore è stato realizzato essenzialmente per usi di laboratorio e come tale, risultando svariati gli impieghi a cui potrà essere adibito, deve possedere le seguenti caratteristiche:

- 1) tensione d'uscita esattamente di 5-5,1 volt
- 2) assenza di ripple
- 3) possibilità di erogare forti correnti
- 4) protezione contro i cortocircuiti.

È ovvio che tutto questo non si poteva ottenere con due soli componenti, anzi una volta che avrete terminato la lettura di questo articolo, vi renderete conto che la soluzione da noi scelta rappresenta senz'altro il miglior compromesso fra prestazioni ottenibili e costo globale della realizzazione.

Come noterete, la tensione di 10 volt alternati presente sul secondario del trasformatore T1, dopo essere stata raddrizzata dal ponte RS1 (un B80-C5000) e livellata dai condensatori elettrolitici C3 e C4 (entrambi da 3.000 mF), viene applicata, tramite la resistenza R7, all'ingresso dell'integrato stabilizzatore IC1 (un normalissimo uA.7805).

In uscita da quest'ultimo noi avremo pertanto disponibile la tensione stabilizzata di 5,1 volt necessaria per alimentare un circuito realizzato con integrati TTL, tuttavia se noi avessimo impiegato

solo l'integrato uA.7805, avremmo realizzato un alimentatore in grado di erogare al massimo 300-400 milliampère.

Infatti questi integrati, pur presentando caratteristiche di stabilità eccezionali quando la corrente assorbita dal carico è bassa, se la stessa supera i 300-400 milliampère, generano in uscita un elevato ripple (cioè alla tensione continua si sovrappone un elevato residuo di alternata) che può alterare il funzionamento di qualsiasi circuito a TTL.





$R1 = 10.000\ \text{ohm}\ 1/4\ \text{watt}$
 $R2 = 10.000\ \text{ohm}\ 1/4\ \text{watt}$
 $R3 = 1.000\ \text{ohm}\ 1/4\ \text{watt}$
 $R4 = 100\ \text{ohm}\ 1/4\ \text{watt}$
 $R5 = 1.000\ \text{ohm}\ 1/4\ \text{watt}$
 $R6 = 220\ \text{ohm}\ 1/4\ \text{watt}$
 $R7 = 10\ \text{ohm}\ 1\ \text{watt}$
 $R8 = 1.200\ \text{ohm}\ 1/4\ \text{watt}$
 $R9 = 0,47\ \text{ohm}\ 5\ \text{watt}$
 $R10 = 0,47\ \text{ohm}\ 5\ \text{watt}$
 $R11 = 150\ \text{ohm}\ 1/4\ \text{watt}$

C1 = 33.000 pF poliestere
C2 = 33.000 pF poliestere
C3 = 3.000 mF electr. 35 volt
C4 = 3.000 mF electr. 35 volt
C5 = 100.000 pF poliestere
C6 = 4,7 mF electr. 25 volt
C7 = 47 mF electr. 25 volt
C8 = 4,7 mF electr. 25 volt
C9 = 330.000 pF poliestere
C10 = 100 mF electr. 16 volt
C11 = 100.000 pF poliestere
C12 = 100.000 pF poliestere
TR1 = transistor NPN tipo BC182

TR2 = transistor PNP tipo BC212
TR3 = darlington MJ2501
SCR1 = diodo SCR tipo 2N2324
IC1 = integrato tipo uA.7805
RS1 = ponte raddr. 80 volt 5 ampère
JAF1 = impedenza AF tipo VK200
DS1 = diodo al silicio 1N4148
LED1 = diodo led
P1 = pulsante
S1 = interruttore di rete
T1 = trasformat. primario 220 volt
secondario 10 volt 3 ampère (N. 47)
Relé 12 volt 1 scambio

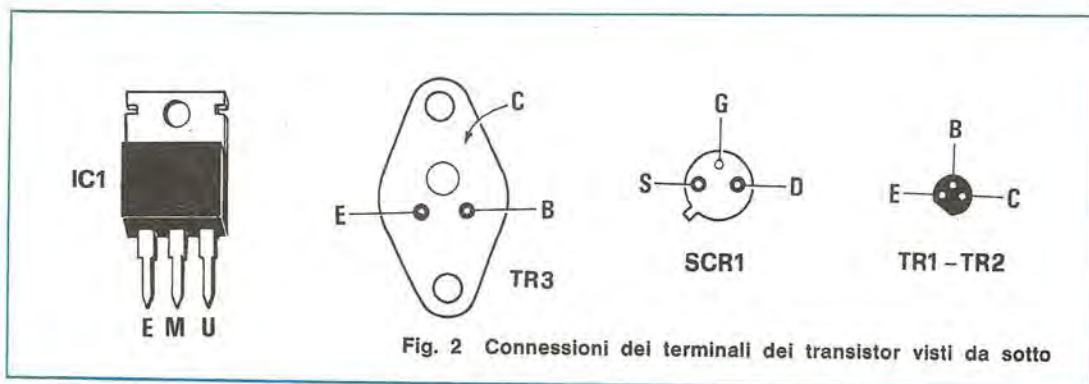


Fig. 2 Connessioni dei terminali dei transistor visti da sotto

rà facendo eccitare la bobina del relè il quale provvederà pertanto a commutare il suo scambio.

In conseguenza di questo la tensione livellata presente sul terminale positivo del ponte raddrizzatore non potrà più raggiungere l'ingresso dell'integrato stabilizzatore (il quale verrà quindi automaticamente escluso), ma verrà utilizzata solo per mantenere eccitata la bobina del relè e per accendere il diodo led LED1 il quale ci indicherà appunto che l'assorbimento del carico ha superato i limiti consentiti, cioè che si è verificato un cortocircuito.

A questo punto per diseccitare il relè e riportare l'alimentatore in condizione di erogare nuovamente la tensione richiesta non dovremo fare altro che premere il pulsante P1.

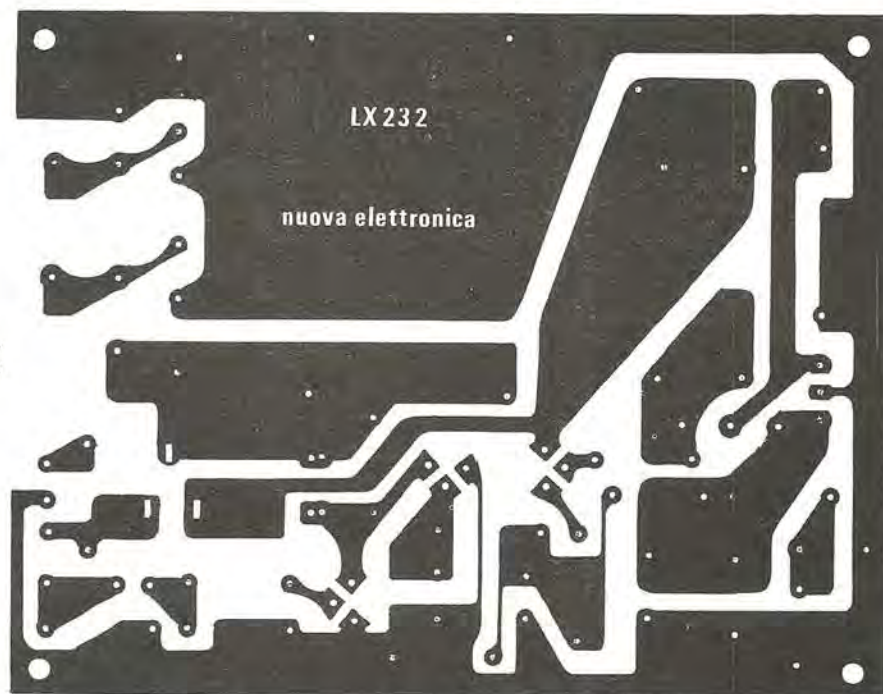
In tal modo applicheremo un impulso positivo sulla base di TR1 il quale per un attimo cortocircuiterà anodo e catodo di SCR1, provocandone il disinnescamento automatico e facendo di conseguenza diseccitare la bobina del relè.

La tensione potrà così raggiungere nuovamente l'ingresso di IC1 per venire da questo stabilizzata esattamente a 5 volt.

Inutile dire che se il cortocircuito in uscita persiste, anche tenendo pigiato il pulsante, la protezione scatterà nuovamente.

Da notare in questa rete l'impiego del condensatore elettrolitico C6 grazie al quale, ogni volta che noi pigiamo il pulsante P1, sulla base del transistor TR1 arriva un unico impulso di ampiezza sufficiente a disinnescare l'SCR.

Fig. 3 Circuito stampato a grandezza naturale.



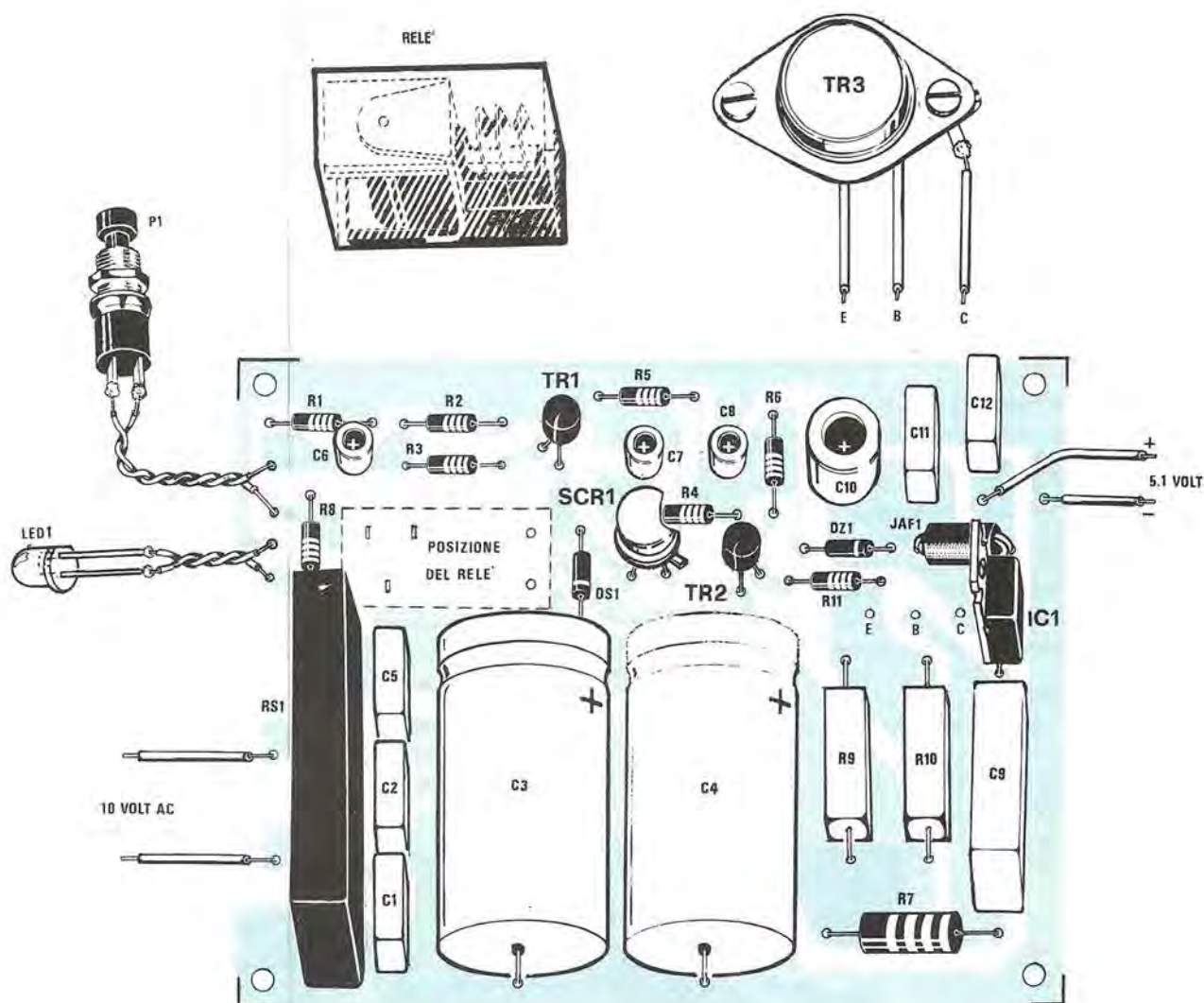


Fig. 4 Schema pratico di montaggio. I terminali E-B-C del darlington li congiungeremo con tre fili (di diametro opportuno) alle piste di rame contraddistinte della lettera E-B-C poste vicino a IC1.

Prima di concludere dobbiamo far presente che il nostro circuito dispone anche di un'ulteriore protezione difficilmente prevista su analoghi schemi di alimentatori e precisamente è protetto contro l'evenienza che la tensione in uscita risulti accidentalmente superiore ai 5 volt richiesti, condizione questa che potrebbe causare la distruzione automatica di tutti gli integrati presenti nel circuito alimentato.

Come può accadere che la tensione in uscita superi i 5 volt è presto detto: ammettendo infatti che se ne vada in cortocircuito il darlington TR3,

è ovvio che la tensione di 14 volt presente sul suo emettitore la ritroveremo anche sul suo collettore ed in tali condizioni, se andassimo ad alimentare un integrato TTL, è ovvio che questi se ne andrebbero istantaneamente fuori uso.

Grazie al diodo zener DZ1 da 6,2 volt che troviamo fra il collettore di TR3 ed il terminale positivo di C8, tale sovratensione provvederà invece ad eccitare il gate di SCR1, quindi a far scattare la protezione prima che si verifichino danni al circuito alimentato.

REALIZZAZIONE PRATICA

In possesso del circuito stampato LX232 visibile a grandezza naturale in fig. 3 potremo iniziare immediatamente a montare su di esso i vari componenti seguendo le indicazioni fornite dallo schema pratico di fig. 4.

Nell'eseguire questa operazione daremo logicamente la precedenza a quei componenti che presentano dimensioni minori, cioè alle resistenze ed ai diodi (attenzione a rispettare la polarità di questi ultimi), in modo tale da poterli inserire con maggior facilità.

Passeremo quindi ai transistor TR1 e TR2 e all'SCR osservandone attentamente le connessioni (vedi fig. 2) prima di stagnare i loro terminali alle piste dello stampato.

Vi ricordiamo che le resistenze R9 ed R10 dovranno venire montate con il corpo sollevato di qualche millimetro dallo stampato in modo da consentire la circolazione dell'aria al di sotto di esse, quindi da garantire un miglior raffreddamento.

Per quanto riguarda il relé, esso non è stato disegnato sullo schema pratico in quanto avrebbe coperto con le sue dimensioni le resistenze ed il transistor posti sul di dietro: vi ricordiamo tuttavia che tale componente presenta i terminali disposti in modo tale da poter essere inseriti sullo stampato solo ed esclusivamente nella posizione richiesta, quindi non esiste possibilità di errore.

NOTA: Il relé disegnato in alto a sinistra nello schema pratico di fig. 3, è rivolto esattamente al contrario di come lo stesso deve essere fissato sul circuito stampato, quindi non fatevi trarre in inganno da tale figura che ha solo lo scopo di mostrarvi come si presenta esternamente questo relé.

L'integrato stabilizzatore IC1 troverà posto sulla destra del circuito stampato e dovrà essere inserito con la parte metallica del suo involucro rivolta verso l'interno.

Tale integrato scalda pochissimo durante il funzionamento, quindi non necessita di alcuna aletta di raffreddamento.

Per ultimi inseriremo i due condensatori elettrolitici orizzontali C3 e C4 ed il ponte raddrizzatore RS1, facendo bene attenzione a non invertirne la polarità.

Terminato il montaggio potremo collegare al circuito stampato il darlington TR3 il quale logicamente dovrà essere fissato su un'aletta di raffreddamento di dimensioni idonee a smaltire il calore generato.

Inutile dire che dovremo isolare tale transistor dall'aletta mediante un'apposita mica ed isolare pure le viti di fissaggio utilizzando le relative rondelle altrimenti provocheremo automaticamente un cortocircuito in uscita.

Le connessioni del darlington sono riportate in fig. 2 quindi non dovrebbero esservi difficoltà nei collegamenti anche se lo schema pratico, in questo caso, non vi sarà molto di aiuto.

In ogni caso i tre fili E-B-C provenienti dal transistor andranno collegati ai corrispondenti terminali E-B-C presenti sullo stampato accanto all'integrato IC1, utilizzando per questo scopo del filo di rame ricoperto in plastica di diametro sufficiente a sopportare le correnti che lo attraverseranno, cioè almeno 1 mm. È chiaro che invece di utilizzare un'aletta di raffreddamento potremo fissare il darlington stesso sulla parete posteriore del mobile, sempre isolandolo da quest'ultima mediante una mica.

Anche per collegare lo stampato alle boccole d'uscita poste sul pannello frontale del mobile dovremo utilizzare del filo di rame isolato in plastica del diametro di almeno mm 1.

Per i collegamenti col pulsante P1 e il led LD1 potremo invece utilizzare una trecciola bifilare, sempre isolata in plastica, di diametro qualsiasi. Infine, sempre con filo isolato da 1 mm, perfezioneremo il collegamento d'ingresso con il secondario a 10 volt del trasformatore.

Terminato il montaggio, potremmo racchiudere il circuito all'interno di un contenitore metallico, completando il tutto per esempio con una spia ACCESO-SPENTO e con uno strumentino che ci indichi la corrente assorbita dal carico.

In tal caso, risultando la corrente massima prelevabile dall'alimentatore pari a circa 5 ampère, è ovvio che lo strumentino dovrà risultare almeno da 5 ampère fondo scala.

COSTO DELLA REALIZZAZIONE

Il solo circuito stampato LX232 . . . L. 4.600

Tutto il materiale occorrente, cioè circuito stampato, resistenze, condensatori, transistor, integrato, diodi, ponte, relé, impedenza, pulsante e aletta di raffreddamento (compreso trasformatore) L. 44.000

Un trasformatore n. 47 adatto per questo progetto L. 12.400

I prezzi sopra riportati non includono le spese postali.



**centro
elettronico
biscorri**

**via della
giuliana 107
tel. 319.493**

ROMA

RIVENDITORE DELLA SERIE COMPLETA DEI KIT DI NUOVA ELETTRONICA

SERIE DI KIT E PRODOTTI VARI PER LA PREPARAZIONE DI CIRCUITI STAMPATI SIA CON IL SISTEMA TRADIZIONALE O DELLA FOTOINCISIONE OPPURE IN SERIGRAFIA. IL TUTTO CORREDATO DI ISTRUZIONI PER IL CORRETTO USO. PER MAGGIORI CHIARIMENTI BASTA INVIARE LIRE 200 IN BOLLI E RICEVERE AMPIE ILLUSTRAZIONI PER IL KIT INTERESSATO E LISTINO PREZZI DI COMPONENTI DA NOI TRATTATI.

KIT EB 20	L. 5.500	KIT EB 66	L. 16.500	FOTORESIST POSITIVI	
4 basette per c.s.		1 flacone fotoresist P.		EB 710 flacone 150 cc.	L. 13.500
1 penna per c.s.		1 flacone developer di f/t.		EB 711 flacone 500 cc.	L. 37.500
48 trasferibili c.i.		KIT EB 77	L. 3.000	EB 712 flacone 1000 cc.	L. 68.500
190 piazzole terminali		4 basette per c.s.		EB 713 flac. spray 450 gr.	L. 19.800
1 busta di sali per 1 lt.		1 inchiostro		FOTORESIST NEGATIVI	
KIT EB 55	L. 29.500	1/2 lt. acido		EB 701 flacone 150 cc.	L. 8.300
1 quadro stampa		1 penna completa		EB 702 flacone 500 cc.	L. 25.150
1 spremitore da 16 cm.		KIT EB 99	L. 21.500	EB 703 flacone 1000 cc.	L. 46.900
100 cc. sgrassante		1 foglio poliestere con emuls. U.V.		EB 704 flac. spray 450 cc.	L. 22.200
50 cc. polvere abrasiva		(color Key Negativo)		SVILUPPI POSITIVI	
100 cc. sigillante		200 cc. developer Negativo		EB 714 flacone 200 cc.	L. 2.800
250 gr. inchiostro		1 foglio carta nera		EB 715 flacone 1 lt.	L. 12.250
1000 cc. diluente/solvente		150 cc. fotoresist Negativo		SVILUPPI NEGATIVI	
1 pellicola sensibilizzata		1000 cc. developer		EB 705 flacone 1000 cc.	L. 4.050
1 nastro adesivo doppio		VERNICI AUTOSALDANTE		EB 706 flacone da 5 lt.	L. 18.200
INCHIOSTRI		EB 34 flacone 100 cc.	L. 800	DILUENTI POSITIVI	
EB 30 flacone 10 cc.	L. 550	EB 35 flacone 1 lt.	L. 5.500	EB 716 flacone 1 lt.	L. 10.500
EB 31 flacone 50 cc.	L. 950	EB 97 flacone spray	L. 5.000	EB 717 flacone 5 lt.	L. 45.500
ACIDO CONCENTRATO		PENNA PER C.S.		DILUENTI NEGATIVI	
EB 40 flacone 1/2 lt.	L. 700	EB 999	L. 3.000	EB 707 flacone 1 lt.	L. 11.500
EB 41 flacone 1 lt.	L. 1.050	TRECCIA DISSALDANTE		EB 708 flacone 5 lt.	L. 49.500
EB 42 flacone 5 lt.	L. 4.900	EB 951	L. 1.900	SGRASSANTE E DISSODDANTE	
VERNICE PELABILE		Trapano 12 V 18 W	L. 24.000	EB 49 flacone 1 lt.	L. 5.500
EB 29 flacone 500 cc.	L. 3.800	Cvangelit	L. 1.800	EB 67 flacone 5 lt.	L. 23.500
EB 39 flacone 1000 cc.	L. 7.000			GRASSO SILICONE 100 gr.	L. 4.800

S S T / 2

**ANCHE L'OCCHIO
VUOLE LA SUA
« MUSICA »**



Con i nostri contenitori potrete « finalmente » dare ai vostri lavori una estetica ad alto livello

- Tipo SST 1** Amplificatore con VU a led (32), toni, e livello a cursori, filtri, muting, flat, monitor per due registratori, mode, speakers, selettore, phones e mic. - Dimensioni utili 125 x 210 x 430 mm **L. 25.000**
- Tipo SST 2** Preamplificatore adatto a contenere equalizer a 12 cursori, con VU a led (32) e comandi come sopra. Dimensioni utili 210 x 125 x 430 mm. **L. 25.000**
- Tipo SST 3** Finale con grande VU a led (32) e comando livelli per ogni canale - Dim. utili 125 x 210 x 430 mm **L. 25.000**
- Tipo RG/4** Il solo frontale separato dalla scatola. **L. 13.500**

NUOVA SERIE AMPLIFICATORI DA PALO MODELLO « AF »

Trattasi di una nuova serie di amplificatori a banda larga, da palo, progettata e realizzata per migliorare la ricezione dei segnali dell'intera banda quinta, che consentono di amplificare contemporaneamente più canali.

DATI TECNICI	Art. EB/01 - assorbimento 10 mA.	mix UHF-VHF canali 38/69 - 12 dB	L. 12.800
	Art. EB/02 - assorbimento 20 mA.	mix UHF-VHF canali 38/72 - 24 dB	L. 14.000
	Art. EB/03 - assorbimento 28 mA.	mix UHF-VHF canali 38/72 - 30 dB	L. 16.500
	Art. EB/04 - assorbimento 36 mA.	mix UHF-VHF canali 38/72 - 42 dB	L. 18.500
	Art. EB/05 - amplificatore interno completamente alimentato da 40-800 MHz		L. 10.000

Attenzione: Le offerte di materiali sono I.V.A. esclusa, i Vs ordini saranno evasi nel giro delle 24 ore, con pagamento in contrassegno.

**ITALSTRUMENTI**

Via Accademia degli Agiati, 53 - ROMA - Tel. 54 06 222 - 54 20 045

divisione antifurto componenti

INFRAROSSI L. 120.000
0-10 mt. Raggio di protezione 90°

BATTERIE RICARICABILI A SECCO POWER SONIC

12 V da 1 Ah a 20 Ah
12 V da 4,5 Ah L. 17.000
12 V da 20 Ah L. 52.000
Garanzia 24 mesi

SIRENE ELETTROMECCANICHE

120 dB
12 V o 220 V L. 12.000

CONTATTI REED DA INCASSO L. 1350

Lunghezza: 38 mm
Diametro: 7 mm
Portata max: 500 mA
Durata: 108 operazioni
Tolleranza: 2 cm

CONTATTO A VIBRAZIONE L. 1800

Protetto contro l'apertura contatto d'allarme con caduta minima di 5 gr.

MICROONDE SSM L. 78.000

Freq. lavoro 10,5 GHz
Protezione vertic. 90°
Protezione orizz. 120°
Prof. orizz. 120°
Garanzia 24 mesi

SIRENE ELETTRONICHE 12 V 20 W
118 dB L. 13.500

CONTATTI CORAZZATI L. 1350

Particolarmente indicato per la sua robustezza per portoni ferro e cancellate.
Dimensioni: 80 x 20 x 10 mm
Portata max: 500 mA
Durata: 108 operazioni
Tolleranza: 2 cm

GIRANTI LUMINOSE INTERMITTENZA L. 30.000
12-220 V

TELEALLARME TDL-8 messaggi

Doppia pista - Visualizzatore elettronico numerico L. 105.000
Rivelatore incendio 70 mt.
Vibrosensori inerziali L. 7.000
Contatti per porte basculanti

RICHIEDETE CATALOGO - ordine minimo L. 50.000 spese a carico acquirente

Il nostro Concessionario di Napoli **ABBATE ANTONIO** comunica di essersi trasferito nella nuova sede in **VIA S. COSMO A PORTANOLANA N. 121 TEL. 333552**.
Il nuovo laboratorio, più ampio ed attrezzato, è in grado di fornire, a quanti ne faranno richiesta, apparecchiature già montate e collaudate di quasi tutti i progetti di **NUOVA ELETTRONICA**

EL4 Microtrasmettente FM a 4 tr. (riv. 12) L. 10.000
EL65 Amplificatore HI/FI da 30 Watt (riv. 20) L. 15.000
EL93 Antifurto per auto (riv. 22) L. 16.000
LX5 Lampade ruotanti (riv. 25) L. 30.000
LX24 Oscillatore a quarzo 1 Mhz L. 33.000
Frequenzimetro digitale in contenitore Ganzerli L. 240.000
Frequenzimetro come sopra ma con sei FND500 invece delle nixie L. 270.000
LX7 bis Microtrasmettente FM L. 9.000
LX17 lotto digitale L. 25.000
LX71 Varigth con diodo triac L. 5.500
LX64 antifurto per auto L. 18.000
LX79 Caricabatteria superautomatico da 2 ampère riv. 32 L. 28.000
Idem da 4 ampère L. 32.000
LX44 timer fotografico con NE555 riv. 34 L. 17.500
LX83 Amplificatore con TBA810 L. 5.500
LX96 Alimentatore con Darlington L. 17.000
LX58 Indicatore di livello logico L. 10.000
Voltmetro digitale L. 140.000
LX111 Alimentatore da 0 a 25 volt. L. 23.000
LX137 Controllo automatico per carica-batterie L. 12.500
LX139 Amplificatore HI/FI da 60 Watt completo di raffreddamento finali L. 25.000
LX130 un perfetto tracciacurve L. 70.000

LX143 un VFO con un fet+2 tr. L. 8.500
LX150 prescaler per frequenzimetro da 500 Mhz (con contenitore) L. 45.000
LX144 sirena elettronica con SN7404 L. 5.000
LX146 un generatore di forme d'onda L. 85.000
LX153 un level meter a diodi led L. 12.000
LX161 una sirena all'italiana L. 7.000
LX163 una roulette digitale L. 38.000
LX148 interruttore crepuscolare riv. 44 L. 12.000
LX162 luci spichédélische riv. 44 L. 43.000
LX169 antifurto per auto con C.MOS L. 9.000
LX183 protezione per casse acustiche L. 8.500
LX193 sintonizzatore FM con decoder stereo riv. 48 L. 30.000
LX174 amplificatore da 80 Watt completo di raffreddamento finali riv. 48 L. 34.000
LX199 termometro a diodi led L. 20.000
LX214 contagiri a diodi led L. 16.000
LX233 doppia traccia per oscilloscopio (con contenitore) L. 40.000
LX219 telequiz a display L. 16.000
LX181 orologio con nixie L. 42.000
LX181 idem con mobiletto L. 50.000
Trasmettitore FM varie potenze **chiedere prevent.**
Si effettuano anche tarature o riparazioni del suddetto
LX236 divisore programmabile L. 30.000
idem con mobiletto L. 37.000

Nei prezzi suindicati sono escluse le spese postali; inoltre gli stessi si intendono, salvo indicazione contraria, senza contenitore, come da scatola di montaggio. Frequenzimetri, Voltometri, generatore di forme d'onda e tracciacurve, sono invece completi di mobili.

Le luci psichedeliche un tempo erano un accessorio ad uso esclusivo di discoteche o sale da ballo: oggi invece tutti desiderano che nel loro impianto Hi-Fi questo circuito risulti incluso, poiché in questo modo la musica riprodotta diviene più « viva ».

Il circuito che presentiamo è in grado di soddisfare, con modica spesa, questa esigenza indubbiamente sentita.

MODERNE LUCI PSICHEDELICHE

Quando diversi anni fa progettammo i primi circuiti di luci psichedeliche, questi si potevano considerare « moderni » poiché i componenti impiegati erano quelli al momento più in auge: oggi invece non è più concepibile utilizzare dei transistor al germanio, ormai difficili da reperire, o realizzare dei filtri sfruttando delle impedenze oppure ancora accoppiare i triac con dei trasformatori quando esistono degli appositi fotoaccoppiatori che possono, semplificando lo schema, renderlo anche più funzionale e perfetto.

Proprio per questo motivo, considerato che ancora molti lettori ci richiedono il vecchio pro-

getto di luci psichedeliche EL19 (da noi presentato nel lontano 1970) perché semplice e poco costoso, abbiamo deciso di progettare un qualcosa che lo potesse sostituire degnamente, sia come prezzo sia come caratteristiche, utilizzando però al posto dei transistor dei moderni integrati, realizzando filtri attivi con pendenza di circa 12 dB per ottava anziché filtri passivi ad impedenza ed utilizzando infine per eccitare i triac dei fotoaccoppiatori molto più moderni ed efficaci, nonché meno ingombranti, dei trasformatori. Ne è uscito un progetto veramente interessante che oggi noi vi proponiamo fornendovi

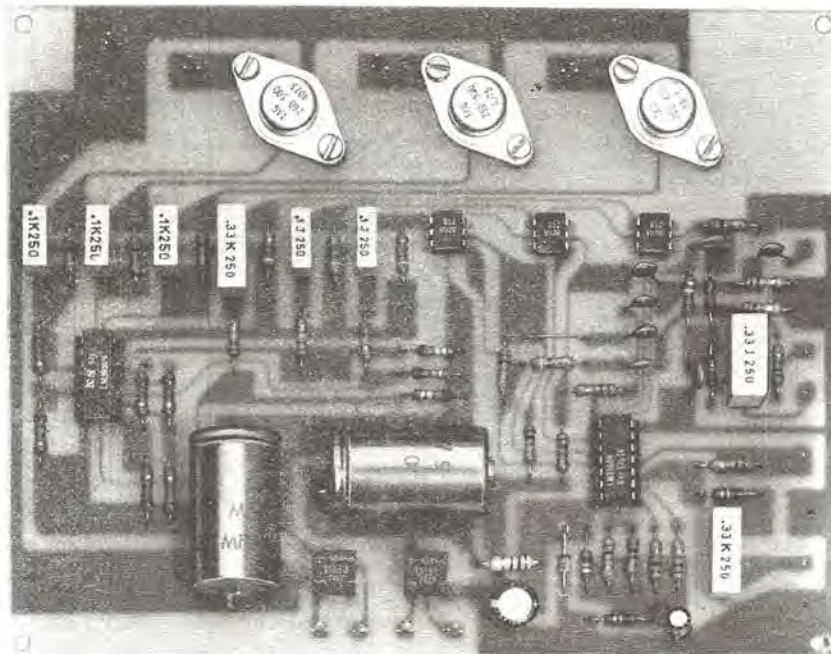


Foto del circuito per luci psichedeliche modernizzato. Tale circuito comprende dei filtri attivi per separare le note basse-medie-acute, e dei fotoaccoppiatori per pilotare i diodi triac.



nel contempo la possibilità di dotarlo di un elegante mobile che potrete benissimo sistemare nel vostro salotto, accanto a qualsiasi amplificatore, con la certezza che non sfigurerà.

Tale progetto è in grado di pilotare tre lampade (una per i bassi, una per i medi e una per gli acuti) da un minimo di 5 watt ad un massimo di 1 kilowatt, quindi potremo indifferentemente utilizzarlo per il nostro salotto (applicandogli tre lampade da 40-100 watt massimi), per piccole discoteche (in tal caso saranno necessarie lampade da 250-500 watt), oppure per sale da ballo realizzando dei paralleli di lampadine fino al raggiungimento della massima potenza tollerabile.

Ad esempio potremmo realizzare un impianto con 4 lampade da 250 watt in parallelo per ogni canale, oppure con due sole lampade da 500 watt sempre per ogni canale.

SCHEMA ELETTRICO

Per realizzare questo schema di luci psichedeliche abbiamo utilizzato due integrati tipo LM3900, cioè due integrati che contengono ciascuno, nel proprio interno, quattro amplificatori di tipo « Norton ».

I primi quattro amplificatori, indicati nello schema elettrico di fig. 1 con le sigle 1A-1B-1C-1D, sono stati sfruttati per separare fra di loro, nel segnale BF applicato in ingresso, i toni medi, acuti e bassi, mentre tre dei quattro amplificatori contenuti nel secondo LM3900 (il quarto rimane inutilizzato), sono stati collegati a trigger di Schmitt per eccitare ciascuno il gate di un triac.

Da notare che nello schema elettrico abbiamo

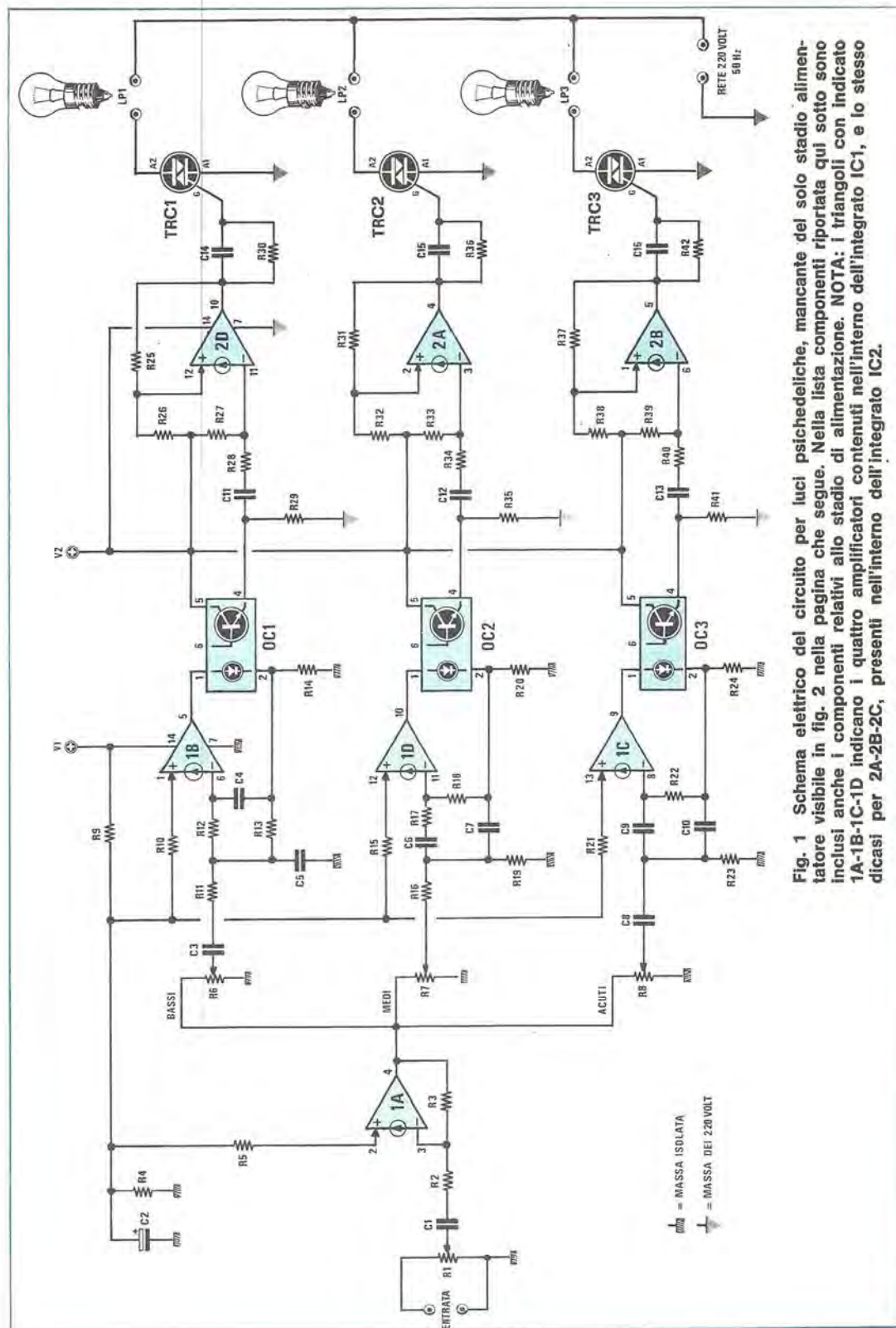
preferito disegnare tutti questi amplificatori separatamente in modo da rendere più comprensibile al lettore il funzionamento del circuito.

Sulla presa ENTRATA applicheremo il segnale di BF prelevato dalla presa ALTOPARLANTE di qualsiasi amplificatore, sia esso un amplificatore da 1 watt contenuto in una radio tascabile o mangianastri, oppure un amplificatore Hi-Fi di potenza da 5 a 100 watt.

Il potenziometro d'ingresso R1 è appunto indispensabile per dosare questo segnale in modo da rendere il nostro circuito idoneo a funzionare sia con piccole potenze che con potenze elevate.

Il minimo segnale applicabile in ingresso, con i valori da noi impiegati, risulta essere di 100 millivolt picco-picco tuttavia, se non si fosse soddisfatti di questa sensibilità, è possibile modificarla cioè rendere il circuito maggiormente sensibile, cosa questa che non riteniamo necessaria, oppure renderlo meno sensibile, condizione questa più comune nel caso lo si colleghi in uscita ad amplificatori di potenza molto elevata. Infatti, in quest'ultimo caso, può risultare più vantaggioso, anziché ruotare al minimo il potenziometro R1, ruotare tale potenziometro all'incirca a metà corsa ed aumentare proporzionalmente il valore della resistenza R2, portandolo a seconda dei casi a 15.000-22.000 oppure 47.000 ohm. Naturalmente avrete già compreso che diminuendo il valore di R2 la sensibilità del circuito aumenta.

È invece assolutamente sconsigliabile modificare il valore della resistenza R3 (da 1 megaohm), quella cioè che determina il guadagno dell'amplificatore 1A. Nel prelevare il segnale dalla presa ALTOPARLANTE dovremo osservare attentamente quale dei due fili è collegato alla « massa » del-



COMPONENTI

R1 = 47.000 ohm potenz. log.
 R2 = 10.000 ohm 1/4 watt
 R3 = 1 megaohm 1/4 watt
 R4 = 10.000 ohm 1/4 watt
 R5 = 1 megaohm 1/4 watt
 R6 = 22.000 ohm potenz. lin.
 R7 = 22.000 ohm potenz. lin.
 R8 = 22.000 ohm potenz. lin.
 R9 = 10.000 ohm 1/4 watt
 R10 = 1 megaohm 1/4 watt
 R11 = 820.000 ohm 1/4 watt
 R12 = 270.000 ohm 1/4 watt
 R13 = 820.000 ohm 1/4 watt
 R14 = 1.000 ohm 1/4 watt
 R15 = 1 megaohm 1/4 watt
 R16 = 100.000 ohm 1/4 watt
 R17 = 47.000 ohm 1/4 watt
 R18 = 1 megaohm 1/4 watt
 R19 = 27.000 ohm 1/4 watt

R20 = 1.000 ohm 1/4 watt
 R21 = 1 megaohm 1/4 watt
 R22 = 1 megaohm 1/4 watt
 R23 = 27.000 ohm 1/4 watt
 R24 = 1.000 ohm 1/4 watt
 R25 = 1,5 megaohm 1/4 watt
 R26 = 1,5 megaohm 1/4 watt
 R27 = 560.000 ohm 1/4 watt
 R28 = 22.000 ohm 1/4 watt
 R29 = 47.000 ohm 1/4 watt
 R30 = 1.000 ohm 1/4 watt
 R31 = 1,5 megaohm 1/4 watt
 R32 = 1,5 megaohm 1/4 watt
 R33 = 560.000 ohm 1/4 watt
 R34 = 22.000 ohm 1/4 watt
 R35 = 47.000 ohm 1/4 watt
 R36 = 1.000 ohm 1/4 watt
 R37 = 1,5 megaohm 1/4 watt
 R38 = 1,5 megaohm 1/4 watt

R39 = 560.000 ohm 1/4 watt
 R40 = 22.000 ohm 1/4 watt
 R41 = 4.700 ohm 1/4 watt
 R42 = 1.000 ohm 1/4 watt
 R43 = 100 ohm 1/2 watt
 C1 = 330.000 pF poliestere
 C2 = 10 mF elettr. 16 volt
 C3 = 330.000 pF poliestere
 C4 = 470 pF a disco
 C5 = 1.500 pF a disco
 C6 = 1.500 pF a disco
 C7 = 220 pF a disco
 C8 = 150 pF a disco
 C9 = 150 pF a disco
 C10 = 150 pF a disco
 C11 = 330.000 pF poliestere
 C12 = 100.000 pF poliestere
 C13 = 100.000 pF poliestere
 C14 = 100.000 pF poliestere

C15 = 100.000 pF poliestere
 C16 = 100.000 pF poliestere
 C17 = 2.000 mF elettr. 25 volt
 C18 = 2.000 mF elettr. 25 volt
 C19 = 100 mF elettr. 25 volt
 DZ1 = diodo zener 12 volt 1/2 watt
 RS1 = ponte raddrizz. 100 V - 1 A
 RS2 = ponte raddrizz. 100 V - 1 A
 IC1 = integrato tipo LM.3900
 IC2 = integrato tipo LM.3900
 OC1 = fotoaccoppiatore FCD810-820
 OC2 = fotoaccoppiatore FCD810-820
 OC3 = fotoaccoppiatore FCD810-820
 TRC1 = triac 400 volt 6 ampère
 TRC2 = triac 400 volt 6 ampère
 TRC3 = triac 400 volt 6 ampère
 T1 = trasform. 36 watt prim. 220 volt secondari: 12 volt 1,5 ampère - 12 volt 1,5 ampère (N. 59)

l'amplificatore in modo da poterlo collegare anche alla « massa » delle nostre luci psichedeliche. Precisiamo che non ha nessuna importanza se l'impedenza dell'altoparlante risulta da 4-8-16 ohm, oppure se il segnale viene prelevato dalla presa CUFFIA a 600 ohm, in quanto in ogni caso il nostro circuito non « sovraccaricherà » l'amplificatore quindi non si avranno alterazioni sulla potenza in uscita. Il segnale già amplificato disponibile sull'uscita 4 dell'integrato 1A verrà applicato contemporaneamente ai tre potenziometri R6-R7-R8, relativi rispettivamente ai toni BASSI-MEDI-ACUTI, i quali serviranno ovviamente per regolare la sensibilità di ciascuno di questi canali.

I tre amplificatori 1B-1D-1C, insieme alle resistenze ed ai condensatori applicati sui loro ingressi, costituiscono in pratica tre « filtri attivi » e precisamente:

un **passa basso** per isolare i toni **bassi**

un **passa banda** per isolare i toni **medi**

un **passa alto** per isolare i toni **acuti**

Le frequenze di taglio a — 3dB per ciascuno di questi tre canali, come vedesi in fig. 4, sono le seguenti:

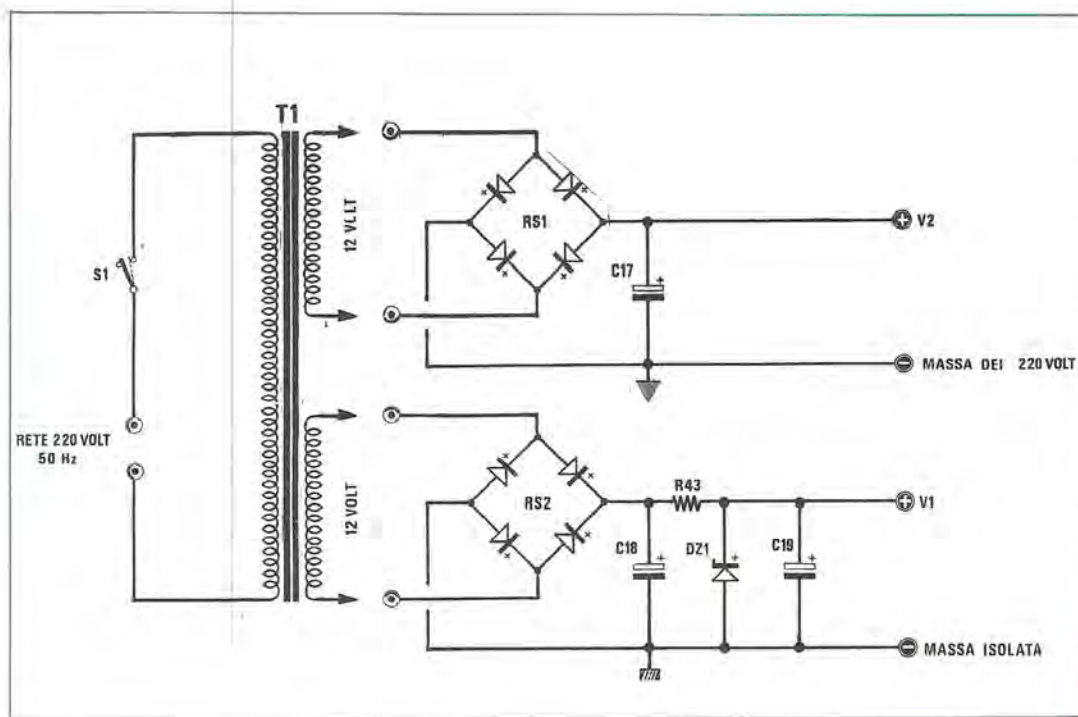
Filtro	Freq. taglio inferiore	Freq. taglio superiore
passa basso	—	450 Hz
passa banda	500 Hz	4.000 Hz
passa alto	5.000 Hz	—

Consigliamo di non variare per nessun motivo i valori di resistenza e capacità inseriti in questi filtri perché così facendo si modificherebbe automaticamente la frequenza di taglio che dalle prove da noi condotte è risultata la più idonea a svolgere la funzione richiesta.

Il segnale di BF disponibile in uscita da questi tre amplificatori (piedini 5-10-9 di IC1) servirà per alimentare il diodo emettitore posto all'interno dei fotoaccoppiatori FCD810 (o FCD820) da noi indicati nello schema elettrico con le sigle OC1-OC2-OC3.

È interessante notare che il catodo di questi diodi emettitori non risulta collegato, come solitamente avviene, direttamente alla « massa » bensì alla rete di reazione in modo tale che in uscita, sull'emettitore del fototransistor, si abbia un segnale lineare come quello di BF che pilota il circuito e non dei picchi di tensione che porterebbero il triac a funzionare in modo irregolare.

Il fotoaccoppiatore, come avrete certamente



compreso, serve solo per isolare lo stadio d'ingresso da quello successivo, che come potrete notare è sottoposto alla tensione di rete dei 220 volt.

Tale componente garantisce un isolamento perfetto fino a 1.500 volt quindi il suo impiego ha eliminato completamente il pericolo che l'operatore possa ricevere « scosse elettriche » nel toccare il mobile entro cui verranno racchiuse queste luci psichedeliche.

In altre parole, nel progettare questo circuito, ci siamo preoccupati di curare all'eccesso l'isolamento dalla rete elettrica dei 220 volt anche se questo ha significato impiegare tre fotoaccoppiatori ed un trasformatore con doppio secondario.

Dagli emettitori dei tre fototransistor preleveremo il segnale di BF relativo a ciascun canale che utilizzeremo per pilotare tre dei quattro amplificatori contenuti nel secondo integrato LM3900 (indicati con le sigle 2D-2A-2B).

Tali amplificatori, come potrete notare, sono collegati a trigger di Schmitt in modo da ottenere sulle loro uscite (piedini 10-4 e 5 rispettivamente), un segnale avente le caratteristiche richieste per eccitare il gate dei triac. I triac da noi utilizzati risultano da 400 volt lavoro 6 ampère pertanto, come è facile intuire, lavorando con i 220 volt della rete, si possono raggiungere

Fig. 2 Schema elettrico dello stadio alimentatore inserito a differenza di altri progetti sullo stesso circuito stampato delle luci psichedeliche. Per i componenti vedere lo schema elettrico di fig. 1.

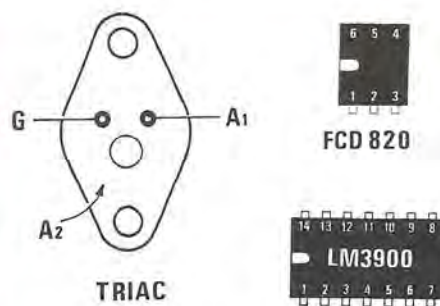


Fig. 3 Disposizione dei terminali dell'integrato LM.3900 del fotoaccoppiatore e del triac impiegati per questo progetto.

e superare i 1.000 watt, una potenza questa che riteniamo più che sufficiente per ogni uso.

Per completare l'isolamento fra lo stadio di ingresso e quello relativo ai triac, questi due stadi vengono alimentati da due tensioni separate, infatti noterete che il primo LM3900 fa capo al terminale dell'alimentatore indicato con V1 mentre il secondo LM3900 al terminale indicato con V2. Come vedesi dallo schema elettrico di fig. 2, la tensione V2 di 16 volt circa noi la otteniamo raddrizzando direttamente i 12 volt prelevati da uno dei due secondari del trasformatore T1 e livellandoli quindi con il condensatore elettrolitico C17 da 2.000 mF. La tensione V1 la otteniamo invece sempre raddrizzando i 12 volt disponibili sul secondo secondario di T1 e filtrandoli con un condensatore elettrolitico (C18) da 2.000 mF, però questa volta al condensatore fa seguito una rete costituita dalla resistenza R43 e dallo zener DZ1, necessari per ottenere esattamente 12 volt stabilizzati.

REALIZZAZIONE PRATICA

Nel montare questo circuito di luci psichedeliche, l'unica cosa a cui dovremo fare veramente attenzione è di non mettere inavvertitamente in contatto qualche punto del circuito stampato interessato dalla tensione alternata dei 220 volt con il metallo del mobile altrimenti basterà toccare il mobile stesso per prendere la « scossa ».

Quindi applicate dei distanziatori per tenere sollevato il circuito stampato dal piano di almeno 1 centimetro e fissate posteriormente sul retro delle prese bene isolate dalle quali potrete

poi prelevare la tensione per alimentare le tre lampade colorate.

Normalmente i colori utilizzati per queste lampade risultano i seguenti:

Rosso per il canale dei **Bassi**

Blu o Verde per il canale dei **Medi**

Giallo per il canale degli **Acuti**

però è ovvio che ciascuno potrà utilizzare, per ogni canale, il colore che preferisce.

Le lampade sono reperibili in ogni negozio da elettricista e per potenze sull'ordine dei 5-30 watt si presenteranno nel classico formato tipo Luna Park o addobbi natalizi, mentre per potenze più elevate troveremo lampade per vetrine, complete all'interno di specchio riflettente. Per l'installazione, se impiegherete lampade da 500 e più watt, ricordatevi che il filo di alimentazione abbia una sezione sufficiente a sopportare la corrente che dovrà attraversarlo, cioè ricordatevi che in questo caso le correnti in gioco si aggirano sui 2 ampère e anche più quindi non pensate di alimentare le lampade con un filo di rame ad esempio da 0,2-0,3 mm, bensì utilizzate solo ed esclusivamente filo di diametro superiore ad 1-1,5 mm.

Ricordiamo ancora che anziché una sola lampada per canale si possono utilizzare due o tre lampade in parallelo per canale, fermo restando che la potenza assorbita da ognuno di questi gruppi non deve in ogni caso superare i 1.000-1.200 watt.

Quindi potremo ad esempio utilizzare due lampade da 500 watt in parallelo per ciascun canale, oppure tre lampade da 300 watt oppure ancora 5 lampade da 200 watt ciascuna.

Se qualcuno desiderasse ottenere potenze mag-

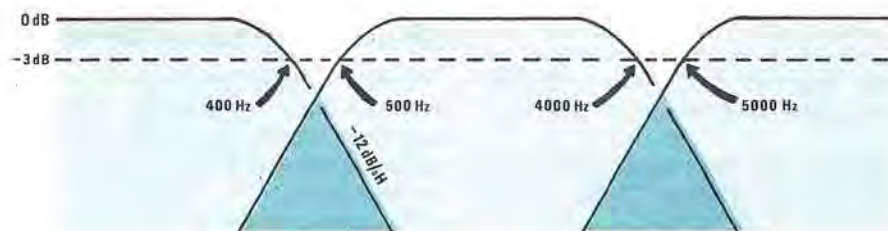
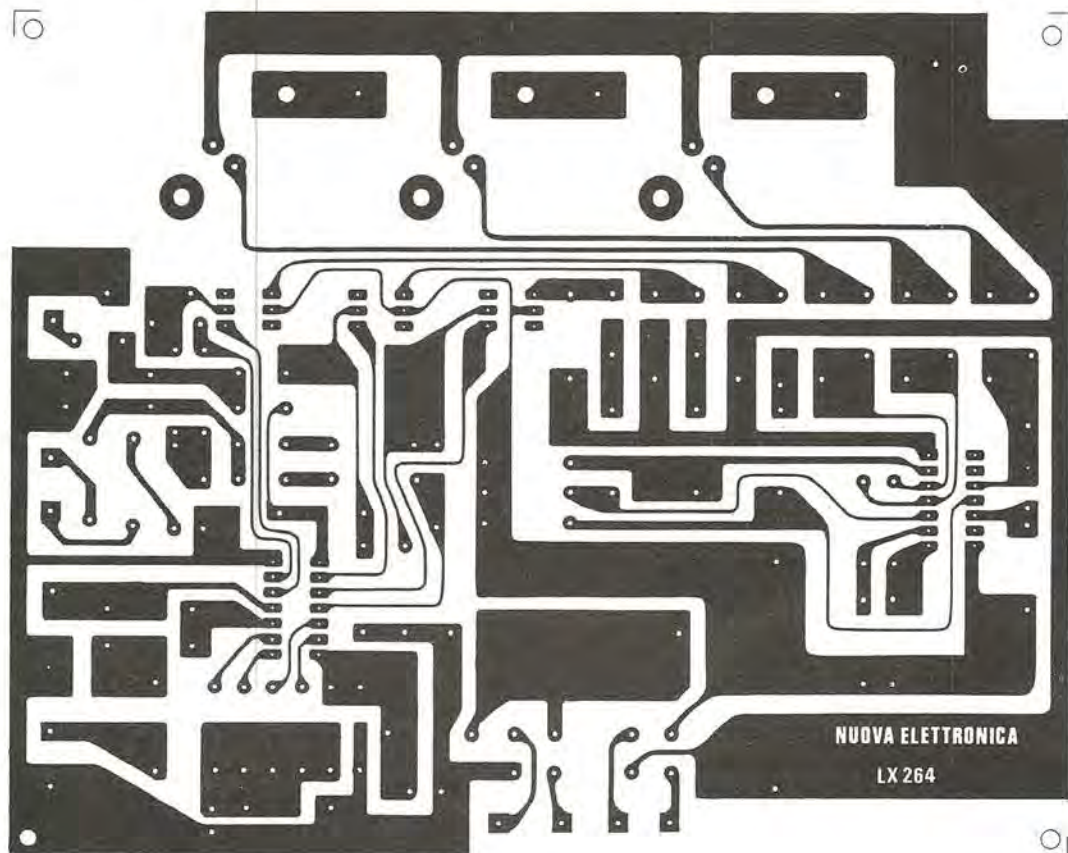


Fig. 4 Inserendo in questo circuito dei filtri attivi si riesce ad ottenere una separazione tra i diversi canali di circa 12 dB, per ottava, quindi un effetto psichedelico più marcato e suggestivo.



giori non dovrà fare altro che sostituire i triac utilizzati in questo circuito con altri triac in grado di sopportare correnti più elevate.

Ricordiamo tuttavia a questo proposito che la corrente di innesco fornita dagli amplificatori contenuti nell'integrato LM3900 si aggira sui 10 milliampère massimi, quindi se si utilizzeranno altri tipi di triac si dovranno scegliere in modo che possano innescare con questa corrente.

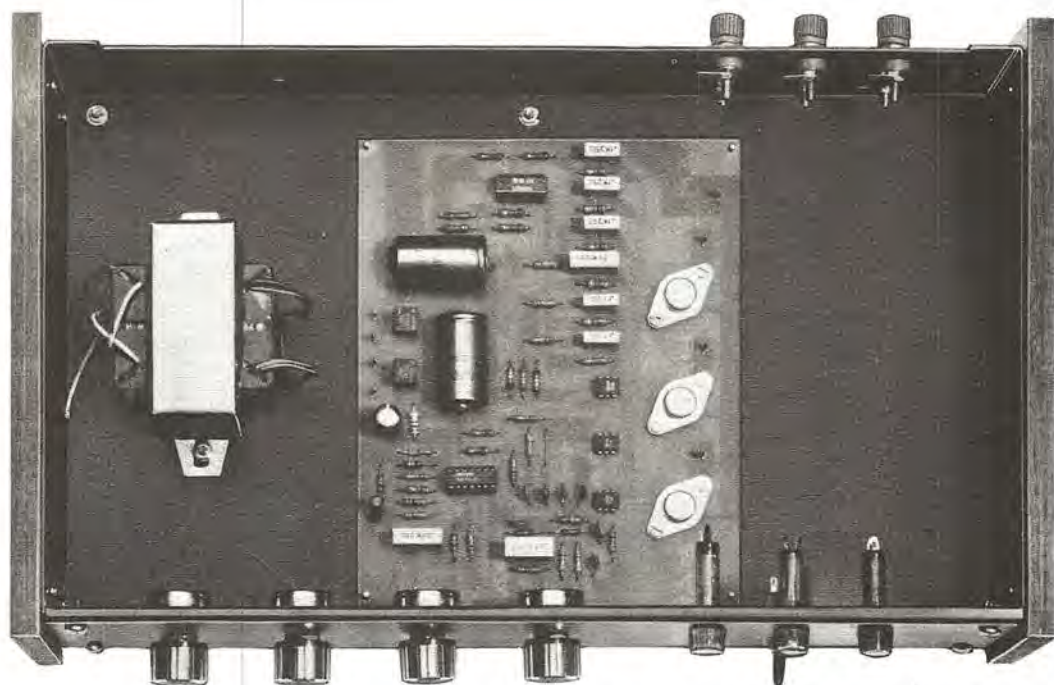
In caso contrario si dovranno interporre fra le uscite degli amplificatori 2D-2A-2B ed il gate dei triac stessi degli opportuni amplificatori di corrente.

Per il montaggio dei componenti, una volta in possesso del circuito stampato LX264, visibile a grandezza ridotta in fig. 5, non esistono problemi anche perché lo schema pratico di fig. 6 non lascia alcun dubbio circa l'esatta posizione in cui debbono venire sistemati i diodi, i condensatori elettrolitici e gli integrati, quei componenti cioè che avendo una polarità da rispettare potrebbero creare qualche grattacapo ai più inesperti.

Fig. 5 Circuito stampato necessario alla realizzazione di questo montaggio, non a grandezza naturale. Le dimensioni reali di questo circuito, risultano di 17,5 x 14,5 cm. Il circuito viene fornito già forato e completo di disegno serigrafico dei componenti.

Prima di inserire qualsiasi componente vi consigliamo tuttavia di effettuare il ponticello di collegamento situato fra la resistenza R17 ed il fotoaccoppiatore OC3 poiché se rimandaste questa operazione ad un secondo tempo potreste anche dimenticarvela ed in tal caso il circuito non potrebbe funzionare.

Potrete quindi inserire le resistenze ed i condensatori, controllandone attentamente i valori uno per uno e soprattutto non disdegnando di ripulire accuratamente i terminali con carta smeriglio, nel caso risultino ossidati, prima di stagnarli.



Utilizzando l'apposito mobile (vedi foto a colore nell'ultima pagina di copertina) il circuito stampato dovrà essere fissato sul piano base, tenendolo distanziato di almeno un centimetro, onde evitare che le piste in rame possano venire a contatto con il metallo di questo e provocare così dei cortocircuiti.

Per quanto riguarda gli integrati IC1 e IC2 non esiste possibilità di confusione in quanto risultano entrambi di tipo LM.3900: ci raccomandiamo tuttavia di montarli come al solito sugli appositi zoccoli (possibilmente di buona qualità) e di controllare, prima di fornire tensione, che la loro tacca di riferimento risulti rivolta esattamente come richiesto.

I fotoaccoppiatori OC1-OC2-OC3 li salderemo invece direttamente sullo stampato sempre facendo attenzione che il punto di riferimento presente sul loro involucro in corrispondenza del piedino 1 sia rivolto nel senso indicato dal disegno.

Per ultimi monteremo i 3 triac i quali, come avrete già notato, presentano un involucro metallico a losanga con i due terminali che fuoriescono dal corpo leggermente spostati verso un vertice. Questo particolare sarà sufficiente a far-

vi inserire il triac sullo stampato esattamente nel senso richiesto.

NOTA: quando effettuerete il collaudo del circuito sotto tensione non toccate assolutamente con le dita l'involucro esterno di questi triac perché risultando lo stesso interessato dalla tensione dei 220 volt alternati vi prendereste automaticamente un bello « scossone ».

Anzi ripetiamo ancora una volta di non effettuare possibilmente nessun collaudo finché il tutto non sarà ben racchiuso all'interno del mobile e soprattutto finché non vi sarete accertati con un ohmetro che il mobile stesso non è in contatto elettrico con i fili di rete. Terminato il montaggio dei componenti, dovrete effettuare i collegamenti con il trasformatore di alimentazione e con i potenziometri che regolano la sensibilità.

Per quanto riguarda i collegamenti col trasformatore non esistono problemi in quanto lo stesso dispone di due secondari a 12 volt che potremo collegare indifferentemente alle due prese poste sotto RS1 e sotto RS2. A tale scopo potremo utilizzare del normalissimo filo di rame isolato in plastica anche di diametro non troppo elevato in quanto l'assorbimento globale del circuito (parliamo dei componenti elettronici, non delle lampade ad incandescenza) risulta inferiore ai 100 milliamperè.

Per quanto riguarda invece i potenziometri, sulla destra dello stampato troviamo 6 prese d'uscita che dovremo così collegare:

presa R8 — al cursore centrale di R8

presa R7 — al cursore centrale di R7

presa R6 — al cursore centrale di R6

presa VERSO R6-R7-R8 — allo stesso terminale esterno di R6-R7-R8. Gli altri estremi di questi tre potenziometri, che come già saprete servono per regolare la sensibilità dei tre canali (bassimedi-acuti), dovranno ancora essere collegati insieme fra di loro, quindi collegati con un filo di rame all'apposito terminale della MASSA ISOLATA visibile sulla destra dello stampato, sopra al terminale R1.

Gli ultimi due terminali presenti su questo lato dello stampato andranno così collegati:

terminale R1 — al centrale del potenziometro R1 che regola la sensibilità d'ingresso del nostro circuito,

terminale MASSA ISOLATA — ad un estremo del potenziometro R1 quindi ad una delle due boccole d'ingresso (quella di massa) poste sul pannello frontale del mobile.

Naturalmente alla seconda boccia d'ingresso collegheremo il terminale rimasto libero del potenziometro R1.

Resta da vedere come vanno applicate le lampadine. A tale proposito consigliamo di osservare, più che lo schema pratico, lo schema elettrico di fig. 1.

Come noterete da questo schema uno dei due fili della tensione di rete va collegato direttamente alla cosiddetta MASSA DEI 220 VOLT il cui terminale è posto in alto sulla sinistra dello stampato.

L'altro filo (sempre della tensione di rete) va invece collegato o alla vite esterna o al bulbo inferiore di tutte le lampadine. Naturalmente il terminale rimasto libero di ogni lampadina (cioè la vite oppure l'estremità inferiore) andrà collegata alla relativa presa LP1-LP2-LP3 che trovasi sullo stampato accanto a ciascun triac.

Ricordiamo che la presa LP1 è quella relativa

al canale dei BASSI, la presa LP2 al canale dei MEDI e la presa LP3 al canale degli ACUTI.

Ci raccomandiamo, nell'eseguire queste operazioni, di fare attenzione a non scambiare inavvertitamente fra di loro le due masse perché in questo caso tutti gli accorgimenti da noi presi per realizzare un perfetto isolamento andrebbero automaticamente a farsi friggere.

Terminato il montaggio, prima di fornire alimentazione, racchiudete il tutto all'interno dell'apposito mobile, applicate le lampadine sulle boccole d'uscita posteriori, quindi prendete una radiolina a transistor e collegate l'altoparlante di quest'ultima alle due boccole d'ingresso delle nostre « luci psichedeliche » facendo attenzione che la massa della radiolina sia applicata esattamente alla boccia di massa.

A questo punto, dopo aver acceso la radio ed averla sintonizzata su una stazione che trasmetta musica, potrete alimentare anche il nostro circuito ed immediatamente vedrete le luci accendersi e lampeggiare a tempo di musica, proprio come se stessero « ballando ».

Inutile dire che se nell'effettuare questa prova il potenziometro R1 risultasse ruotato tutto verso massa, è ovvio che non potrete vedere nessuna luce lampeggiare in quanto agli amplificatori non giungerà in questo caso alcun segnale di BF.

Quindi nel caso vi si presenti questa eventualità, prima di sentenziare che il circuito non funziona, provate ad agire sui quattro potenziometri e solo nel caso in cui non riusciate ancora ad ottenere nessun risultato, provate a ricontrollare il circuito (naturalmente dopo aver tolto alimentazione).

Siamo certi che scoprirete di aver commesso qualche errore durante il montaggio, perché altrimenti il circuito deve necessariamente funzionare.

COSTO DELLA REALIZZAZIONE

Il solo circuito stampato LX264 in fibra di vetro	L. 10.900
Tutto il materiale occorrente, cioè: circuito stampato, resistenze, condensatori, potenziometri, integrati, fotoaccoppiatori, triac e trasformatore . . .	L. 58.500
Un mobile come da foto per racchiudere tutto il montaggio completo di manopole, spie luminose, e boccole per spina lampade	L. 44.900
I prezzi sopra riportati non includono le spese postali.	

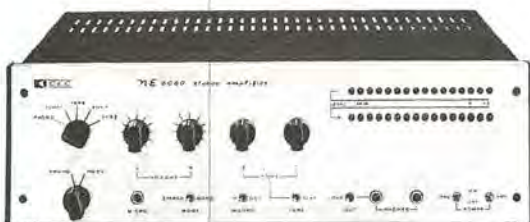


via Filippo Arena, 37 - **ROMA**

La C.E.C. presenta alcuni modelli della nuova serie di mobiletti metallici espressamente progettati per il montaggio dei kit di Nuova Elettronica.

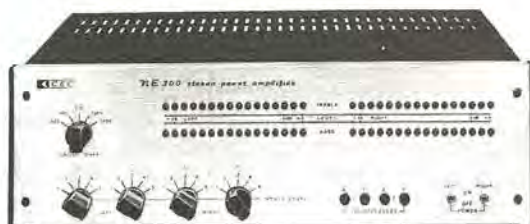
Tutti i mobiletti sono completamente preforati, e provvisti di contropannello frontale per il montaggio dei componenti di controllo, di pannelli divisori interni, staffette e viti necessarie per l'assemblaggio.

Il frontalino può essere fornito in acciaio inox con scritte nere oppure in alluminio anodizzato nero con scritte bianche.



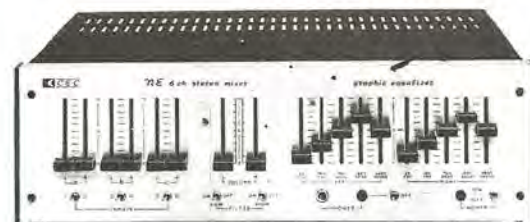
Mobiletto per amplificatore 60+60 watt con preamplificatore, indicatore di livello a led e relativi alimentatori con potenziometri potativi o a slitta.

Prezzo L. 24.000 + spese postali.



Mobiletto per quattro amplificatori da 60 watt, cross-over elettronico, quattro indicatori di livello a led e due alimentatori per detti.

Prezzo L. 24.000 + spese postali.



Mobiletto per mixer, equalizzatore d'ambiente e relativi alimentatori, predisposto per l'inserimento di un amplificatore per l'ascolto in cuffia.

Prezzo L. 24.000 + spese postali.

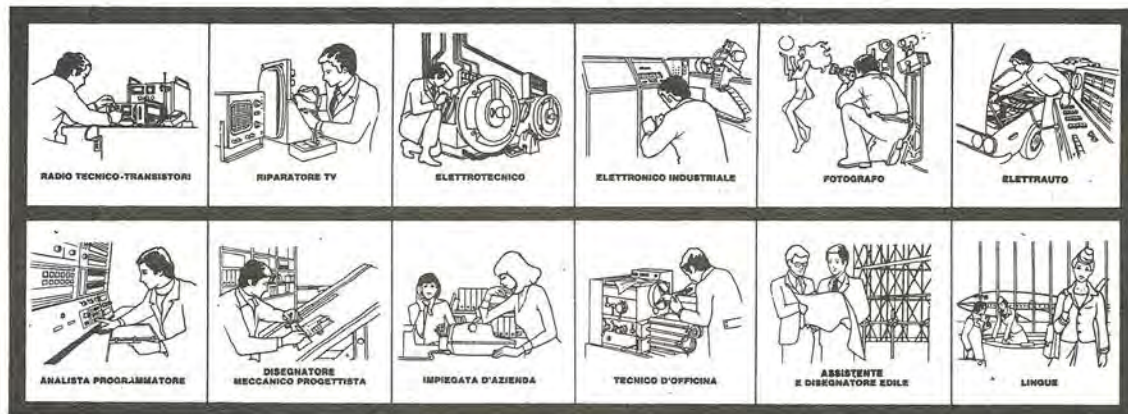
DIMENSIONI DEI MOBILETTI cm. 40 × cm. 30 × cm. 12,5.

Spedizione contrassegno a mezzo pacco postale espresso.

Nei prezzi riportati a fianco di ciascuna foto non sono comprese le manopole dei potenziometri.

NOI VI AIUTIAMO A DIVENTARE "QUALCUNO"

Noi. La Scuola Radio Elettra. La più importante Organizzazione Europea di Studi per Corrispondenza. Noi vi aiutiamo a diventare «qualcuno» insegnandovi, a casa vostra, una di queste professioni (tutte tra le meglio pagate del momento):



Le professioni sopra illustrate sono tra le più affascinanti e meglio pagate: la Scuola Radio Elettra, la più grande Organizzazione di Studi per Corrispondenza in Europa, ve le insegna con i suoi

CORSI DI SPECIALIZZAZIONE TECNICA (con materiali)

RADIO STEREO A TRANSISTORI - TELEVISIONE BIANCO-NERO E COLORI - ELETTRTECHNICA - ELETTRONICA INDUSTRIALE - HI-FI STEREO - FOTOGRAFIA - ELETTRAUTO.

Iscrivendovi ad uno di questi corsi riceverete, con le lezioni, i materiali necessari alla creazione di un laboratorio di livello professionale. In più, al termine di alcuni corsi, potrete frequentare gratuitamente i laboratori della Scuola, a Torino, per un periodo di perfezionamento.

CORSI DI QUALIFICAZIONE PROFESSIONALE

PROGRAMMAZIONE ED ELABORAZIONE

DEI DATI - DISEGNATORE MECCANICO PROGETTISTA - ESPERTO COMMERCIALE - IMPIEGATA D'AZIENDA - TECNICO D'OFFICINA - MOTORISTA AUTORIPARATORE - ASSISTENTE E DISEGNATORE EDILE e i modernissimi corsi di LINGUE. Imparerete in poco tempo, grazie anche alle attrezzature didattiche che completano i corsi, ed avrete ottime possibilità d'impiego e di guadagno.

CORSO ORIENTATIVO PRATICO (con materiali)

SPERIMENTATORE ELETTRONICO particolarmente adatto per i giovani dai 12 ai 15 anni.

IMPORTANTE: al termine di ogni corso la Scuola Radio Elettra rilascia un attestato da cui risulta la vostra preparazione.

Scrivete il vostro nome cognome e indirizzo, e segnalateci il corso o i corsi che vi interessano.

Noi vi forniremo, gratuitamente e senza alcun impegno da parte vostra, una splendida e dettagliata documentazione a colori.

Scrivete a:


Scuola Radio Elettra
Via Stellone 5/131
10126 Torino

PRESA D'ATTO
DEL MINISTERO DELLA PUBBLICA ISTRUZIONE
N. 1391

La Scuola Radio Elettra è associata
alla **A.I.S.CO.**
Associazione Italiana Scuole per Corrispondenza
per la tutela dell'allievo.

PER CORTESIA, SCRIVERE IN STAMPATELLO

SCUOLA RADIO ELETTRA Via Stellone 5/131 10126 TORINO
INVIATEMI, GRATIS E SENZA IMPEGNO, TUTTE LE INFORMAZIONI RELATIVE AL CORSO

DI _____
(segnare qui il corso o i corsi che interessano)

Nome _____

Cognome _____

Professione _____ Età _____

Via _____ N. _____

Comune _____

Cod. Post. _____ Prov. _____

Motivo della richiesta: per hobby ☐ per professione o avvenire ☐

Tagliando da compilare, ritagliare e spedire in busta chiusa (o incollato su cartolina postale)

Quando ci si trova di fronte ad un diodo zener la cui sigla non ha alcun riferimento con la tensione di lavoro, per esempio un 1N714, se non si ha a disposizione un catalogo delle diverse Case costruttrici oppure un tester e un alimentatore con cui effettuare le dovute misure, può divenire problematico riconoscerlo. Con questo articolo cercheremo di risolvere questo annoso problema.

QUESTI indecifrabili ZENER

Noi europei, a differenza degli americani, su certi piccoli particolari siamo molto più pratici.

Prendiamo ad esempio, in campo elettronico, i diodi zener: sul loro involucro le industrie europee marciano sigle tipo ZF.18-BZY85.C18-BSZ55.C6V8, cioè sigle che anche chi ha poca memoria e non ha a disposizione un catalogo può decifrare molto facilmente.

Infatti non ci vuole molta immaginazione a stabilire che uno zener siglato ZF.18 è uno zener da 18 volt e così dicasi pure per il BZY85/C18 oppure ad affermare che un BSZ55/C6V8 è uno zener da 6,8 volt perché se invece fosse uno zener da 68 volt la sua sigla sarebbe BSZ55/C68.

Anche gli americani hanno cercato di seguire una regola per classificare i diodi zener, però una regola molto più complessa e difficile da ricordare, tanto che quando ci capita di avere a disposizione un diodo che sappiamo essere uno zener però reca sul suo involucro una sigla del tipo 1N.714 - 1N.964 - 1N.4667, sfidiamo chiunque a dirci a prima vista qual è l'esatta tensione di lavoro. In questi casi c'è chi tenta di ricavare dalla sigla la tensione facendo supposizioni che si rivelano quasi sempre errate, per esempio si potrebbe essere indotti a pensare che un 1N.714 risulti uno zener da 14 volt, mentre in pratica è uno zener da 10 volt e così pure si potrebbe supporre che un 1N.964 sia uno zener da 9,64 volt oppure da 6,4 volt, quando la vera tensione di lavoro di questo zener è in effetti 13,5 volt.

Analogamente vedendo la sigla 1N.4667 crediamo che nessuno potrebbe mai pensare che questo in realtà è uno zener da 18 volt poiché nessuno dei numeri riportati sul suo involucro ci ricorda minimamente questo valore.

Proprio per questo, effettuando un montaggio,

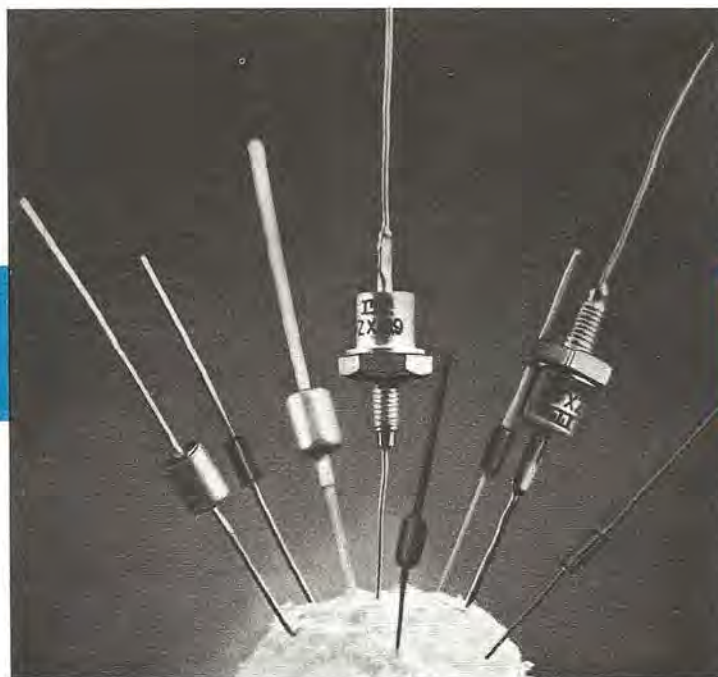
può facilmente accadere di inserire in un determinato punto del circuito uno zener di valore diverso dal richiesto ed in tal caso, se il progetto non funziona, si finisce quasi sempre per incolpare la rivista affermando che lo schema proposto risulta imperfetto. In realtà il problema della individuazione delle sigle americane non è solo vostro, poiché anche i nostri tecnici, in presenza di una di queste sigle, si trovano in difficoltà tanto che per agevolarli abbiamo dovuto stampare una tabella di equivalenze che oggi, visti i risultati ottenuti, vogliamo proporre anche a voi in modo che anche voi possiate stabilire subito, senza troppi problemi, la tensione di zener di qualsiasi diodo in vostro possesso.

È POSSIBILE COLLEGARE DUE DIODI ZENER IN SERIE?

Poiché stiamo trattando degli zener ne approfittiamo per rispondere a tutti coloro che ancora continuano a chiederci se è possibile collegare fra loro in serie due diodi zener per ottenere una tensione più elevata (vedi fig. 1).

Tale soluzione non solo è fattibile ma non porta a nessun inconveniente, per cui avendo ad esempio a disposizione un diodo zener da 5,1 volt ed uno da 6,8 volt, noi potremo applicandoli in serie ottenere in totale un diodo da $5,1 + 6,8 = 11,9$ volt, oppure potremo collegare fra di loro in serie due diodi da 12 volt ciascuno ottenendo complessivamente uno zener da 24 volt.

Unica avvertenza da tener presente in questo caso è quella di impiegare due zener della stessa potenza, vale a dire due zener da 1/2 watt oppure due da 1 watt, anche se in pratica, nella stragrande maggioranza dei casi, non porta nessuna complicazione il fatto che uno di essi risulti da 1/2 watt e l'altro da 1 watt.



Dobbiamo infine precisare che collegando fra di loro in serie due zener aventi la stessa tensione nominale, per esempio due zener da 12 volt, oltre che ottenere uno zener avente una tensione di lavoro doppia, si ottiene anche una potenza doppia, vale a dire che se gli zener risultano entrambi da 1/2 watt, otterremo complessivamente uno zener da 24 volt 1 watt, mentre se risultano entrambi da 1 watt, otterremo uno zener da 2 watt.

Tale considerazione vale solo se i due zener applicati in serie presentano la stessa tensione nominale, perché se noi collegassimo in serie per esempio uno zener da 6,1 volt 1/2 watt ed uno da 24 volt 1/2 watt in modo da ottenere complessivamente uno zener da 30,1 volt, la potenza non risulterebbe più di 1 watt come nel caso precedente, bensì notevolmente più bassa. Infatti la formula che ci fornisce la potenza complessiva di due diodi zener collegati in serie è la seguente:

$$\text{WATT} = (V1 + V2) \times W : V2$$

dove:

V1 è la tensione di zener più bassa espressa in volt,

V2 è la tensione di zener più alta espressa in volt,

W è la potenza di ciascuno dei due zener (naturalmente se i due zener dispongono della stessa potenza) espressa in watt.

Quindi nel caso del nostro esempio la potenza complessiva ottenuta con la serie dei due zener risulterebbe la seguente:

$$\text{WATT} = (6,1 + 24) \times 0,5 : 24 = 0,627 \text{ watt}$$

Se invece entrambi gli zener, cioè quello da 6,1 e quello da 24 volt, fossero stati da 1 watt, ponendo nella formula un 1 al posto di 0,5, avremmo ottenuto:

$$\text{WATT} = (6,1 + 24) \times 1 : 24 = 1,254 \text{ watt}$$

vale a dire una potenza leggermente maggiore di 1 watt.

Infine se uno dei due zener collegati in serie fra di loro risulta da 1/2 watt e l'altro da 1 watt, per calcolare la potenza complessiva si può in linea di massima supporre che siano entrambi da 1/2 watt, quindi sfruttare ancora le formule precedenti sostituendo in esse questo valore.

COME EFFETTUARE PICCOLE CORREZIONI DI TENSIONE

Sovente può capitare di non riuscire a rintracciare in commercio un diodo zener di valore particolare né di poterlo ottenere collegandone due in serie: in tal caso esiste una soluzione alternativa egualmente interessante che ora vi spiegheremo.

Supponiamo per esempio di aver bisogno di uno zener da 4 volt: tale valore difficilmente si trova in commercio in quanto normalmente si

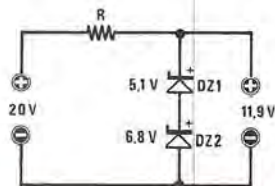


Fig. 1 Collegando in serie due diodi zener, anche di tensioni diverse, si otterrà come risultato una tensione stabilizzata pari alla somma dei valori degli zener impiegati.

Fig. 2 Collegando in serie ad un diodo zener un qualsiasi diodo raddrizzatore al silicio (collegandolo con polarità opposta a quello dello zener) si aumenterà la tensione di zener di circa 0,7 volt.

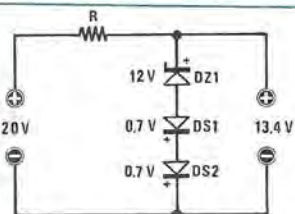
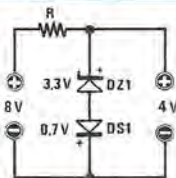


Fig. 3 In serie al diodo zener è possibile collegare anche due o tre diodi al silicio ottenendo per ogni diodo inserito un aumento di 0,7 volt. Due diodi al silicio in serie ad uno zener da 12 volt ci darà una tensione di 13,4 volt.

ha il 3,3 oppure il 4,7, anche se le industrie sul catalogo indicano la disponibilità di uno zener da 4,1 volt.

Ebbene, nel caso vi serva uno zener da 4 volt e ne riusciate a trovare solo uno da 3,3 volt, non preoccupatevi perché con un semplice artificio è possibile raggiungere il valore voluto.

Basterà ricordare che un qualsiasi diodo raddrizzatore al silicio (tipo 1N.4003 1N.4007 o altri equivalenti) quando è polarizzato direttamente, cioè quando è attraversato dalla corrente, introduce sempre una caduta di tensione pari a circa 0,6-0,7 volt, per cui aggiungendo uno di questi diodi in serie allo zener, è possibile aumentare la tensione stessa di zener di 0,7 volt oppure di 1,4 volt se utilizziamo due diodi invece di uno solo.

Come vedesi in fig. 2, applicando un diodo al silicio in serie ad un diodo zener da 3,3 volt, otterremo esattamente $3,3 + 0,7 = 4$ volt; applicandone invece due in serie, come vedesi in fig. 3, ad un diodo zener da 12 volt, otterremo complessivamente uno zener da $12 + 0,7 + 0,7 = 13,4$ volt.

Unica avvertenza in questo caso è quella di montare i diodi al silicio con polarità opposta

rispetto allo zener, come vedesi chiaramente dalle due figure precedenti, poiché altrimenti lo zener non sarà in grado di esplicare le sue funzioni.

CALCOLO DELLA RESISTENZA DI CADUTA

Lo zener, affinché possa esplicare le sue funzioni, deve essere alimentato con una tensione superiore a quella di lavoro in quanto sarebbe assolutamente inutile utilizzare per esempio uno zener da 12 volt in un circuito in cui sono presenti 10 volt massimi.

Orbene, supponendo di avere a disposizione una tensione ad esempio di 18 volt e di volerne ottenere invece una stabilizzata di 12 volt, molti sono convinti che sia sufficiente utilizzare per questo scopo un diodo zener da 12 volt con in serie una resistenza di valore qualsiasi.

È questo uno degli abbagli più grossi che si possano prendere in elettronica in quanto il valore di tale resistenza determina in pratica la corrente che scorre sullo zener e se tale corrente non è esattamente quella richiesta, lo zener stabilizza a tensioni anche notevolmente diverse da quanto troviamo scritto sull'involucro.

Tabella 1 - Uno zener da 10 volt 1 watt, può fornire una tensione stabilizzata di valore diverso da quello nominale se la scelta della corrente non è quella ottimale di lavoro.

Prova n. 1	Zener tipo BZY88C10 (10 volt 1/2 watt)	
Resistenza di caduta	Tensione di zener Vz	Corrente di zener Iz
56 ohm	11,75 volt	68 mA
82 ohm	11,3 volt	52 mA
270 ohm	10,4 volt	19 mA
680 ohm	10,1 volt	8 mA
1.200 ohm	10 volt	5 mA
2.700 ohm	9,9 volt	2 mA
4.700 ohm	9,9 volt	1,2 mA
10.000 ohm	9,9 volt	0,6 mA
150.000 ohm	9,8 volt	0,04 mA

Tabella 2 - In questa tabella è visibile come uno zener da 9,1 volt 1/2 watt al variare della corrente possa fornire una tensione stabilizzata che varia da 8,9 a 9,7 volt.

Prova n. 2	Zener tipo ZPY.9,1 (9,1 volt 1 watt)	
Resistenza di caduta	Tensione di zener Vz	Corrente di zener Iz
56 ohm	9,7 volt	105 mA
82 ohm	9,4 volt	76 mA
270 ohm	9,1 volt	24 mA
680 ohm	8,9 volt	10 mA
1.200 ohm	8,9 volt	5 mA
2.700 ohm	8,9 volt	2,5 mA
4.700 ohm	8,9 volt	1,4 mA
10.000 ohm	8,9 volt	0,7 mA
150.000 ohm	8,9 volt	0,04 mA

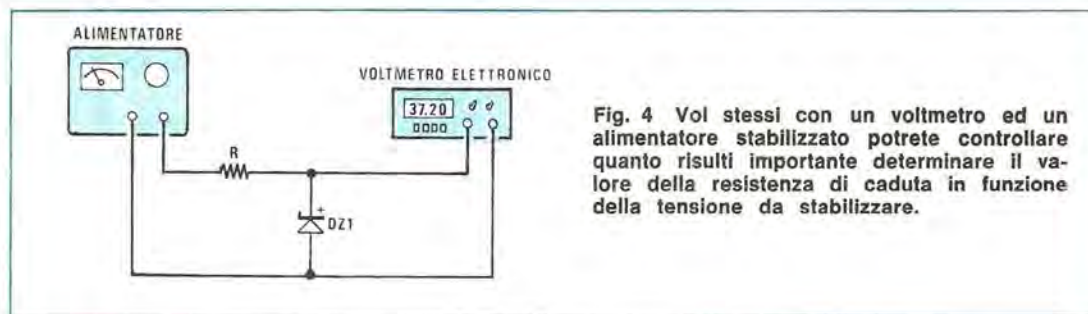


Fig. 4 Voi stessi con un voltmetro ed un alimentatore stabilizzato potrete controllare quanto risulti importante determinare il valore della resistenza di caduta in funzione della tensione da stabilizzare.

Per esempio, se la corrente che scorre in un diodo zener da 12 volt è troppo bassa, noi potremo avere la sorpresa di rilevare ai suoi capi, anziché una tensione stabilizzata di 12 volt, una tensione di soli 10-11 volt.

Se invece la corrente risulta troppo alta potremo trovare una tensione superiore al richiesto, per esempio 13-14 volt, con il rischio oltretutto che il diodo si bruci in breve tempo.

Tanto perché possiate avere un'idea di come varia la tensione di zener all'aumentare della corrente che scorre attraverso il diodo stesso, abbiamo voluto effettuare una semplice prova,

che voi stessi potrete ripetere nel vostro laboratorio, dalla quale abbiamo tratto i risultati che ora vi elencheremo.

In cosa consiste la nostra prova è presto detto.

Abbiamo preso un alimentatore, un voltmetro elettronico, 2 tipi diversi di diodi zener e 9 resistenze di valore assortito, poi per ogni tipo di zener abbiamo realizzato il circuito di fig. 4 e sostituendo in questo circuito le varie resistenze, ci siamo annotati su un foglio la tensione che di volta in volta si poteva leggere sul voltmetro elettronico ai capi dello zener.

I risultati ottenuti erano abbastanza scontati per noi che abbiamo sotto mano continuamente i fogli delle caratteristiche, però siamo certi che non lo saranno affatto per quei lettori che finora hanno creduto, a torto, che la tensione di zener corrisponda in ogni caso alla tensione indicata sull'involucro del diodo.

Ma non anticipiamo i tempi e vediamo piuttosto nella tabella 1 le tensioni da noi rilevate.

Come noterete, per questo particolare tipo di zener, la tensione di 10 volt indicata sull'involucro si ottiene solo quando la corrente che attraversa lo zener risulta compresa tra 0,04 mA e 2 mA anche se fino a 8-10 mA la tolleranza può essere considerata più che accettabile.

Se però la corrente di zener supera questi valori ecco che la variazione ottenuta raggiunge livelli inaccettabili, tanto che con soli 68 milliamperè abbiamo già un aumento di circa 2 volt rispetto al valore voluto, per cui possiamo concludere che questo tipo di zener richiede mediamente una corrente compresa fra 5 e 10 milliamperè per fornire la tensione desiderata. ottenuto i risultati riportati nella tabella 2.

Effettuando la stessa prova con uno zener da 9,1 volt 1 watt di tipo ZPY.9,1 abbiamo invece ottenuto i seguenti risultati:

Quindi la corrente richiesta da uno zener da 1 watt per fornire la tensione desiderata risulta molto superiore a quella richiesta da uno zener da 1/2 watt, infatti nel nostro esempio si richiedono circa 25 milliamperè, però non dobbiamo dimenticarci di un piccolo particolare, cioè della corrente assorbita dal carico.

Se ad esempio il circuito che vogliamo alimentare con la tensione stabilizzata dallo zener assorbe da solo 28 milliamperè, dovendo lo zener essere attraversato a sua volta da una corrente di 25 milliamperè, la corrente che è necessario far scorrere sulla resistenza di caduta risulterà complessivamente di $25 + 28 = 53$ milliamperè perché in caso contrario, cioè se la resistenza avesse un valore troppo elevato e lasciasse passare solo 28 milliamperè, sullo zener non scorreerebbe nessuna corrente quindi lo stesso stabilizzerebbe ad una tensione più bassa.

Quindi se il carico assorbe 2 milliamperè e lo zener deve essere attraversato da una corrente di 25 milliamperè, la resistenza di caduta dovremo calcolarla per una corrente totale di $25 + 2 = 27$ milliamperè, in quanto 25 vengono assorbiti dallo zener e 2 dal circuito alimentato.

Per calcolarci il valore della resistenza di ca-

duta R in ohm potremo sfruttare la seguente formula:

$$R = (V_{cc} - V_z) : (I_z + I_c) \times 1.000$$

dove I_z e I_c sono espresse in milliamperè.

I simboli significano rispettivamente:

V_{cc} = tensione di alimentazione

V_z = tensione di zener

I_z = corrente di zener

R_c = resistenza di carico

I_c = corrente assorbita dal carico

Ora la V_{cc} la conosciamo perché è la tensione di alimentazione, e così dicasi pure per la V_z in quanto è la tensione che vogliamo ottenere dallo zener. Incognite sono solo la I_c e la I_z .

Per quanto riguarda la I_z potremo sfruttare la tabella n. 3 in cui sono riportati, a seconda della potenza dello zener, i valori di corrente che sono in linea di massima necessari per ottenere la tensione richiesta.

Nella scelta della corrente di zener I_z bisogna inoltre tener presente che se si vuole ottenere una buona stabilizzazione occorre che la stessa risulti almeno dieci volte superiore alla corrente massima assorbita dal circuito di utilizzazione (I_c).

Facciamo un esempio pratico.

Supponiamo che la tensione di alimentazione risulti pari a 10 volt e che noi si voglia alimentare invece a 5,1 volt un circuito che sappiamo assorbire al massimo 1,5 milliamperè.

In tal caso, essendo $I_c = 1,5$ mA, porremo $I_z = 10 \times 1,5 = 15$ mA e guardando la tabella precedente, cercheremo di scoprire quale diodo è in grado di fornirci la tensione richiesta con una corrente di 15 mA.

Tale diodo risulta essere da 1/2 watt (per esempio un ZPD5,1) pertanto potremo ora sostituire i nostri valori nella formula precedente, ponendo I_z uguale a 15 mA.

Così facendo otterremo:

$$R = (10 - 5,1) : (15 + 1,5) \times 1.000 = 296 \text{ ohm}$$

che arrotonderemo al più prossimo valore commerciale ponendo $R = 270$ ohm. Se in questo modo la tensione rilevata sullo zener risultasse leggermente più bassa di quella richiesta, non dovremo fare altro che diminuire leggermente il valore di R portandolo ad esempio a 220 ohm; se invece risultasse più alta potremo aumentare il valore di R a 330 ohm.

Per calcolare la potenza di questa resistenza potremo poi sfruttare la seguente formula:

$$\text{watt} = (V_{cc} - V_z) \times (I_z + I_c) : 1000$$

per cui, nel caso del nostro esempio, otterremo:
 $\text{watt} = (10 - 5,1) \times (15 + 1,5) : 1000 = 0,08$ watt

Tabella 3 - In questa tabella le correnti più idonee per ottenere una tensione stabilizzata più prossima al valore nominale del diodo zener.

Potenza dello zener	Corrente richiesta
1/3 watt	2-5 mA
1/2 watt	5- 20 mA
1 watt	20- 30 mA
1,5 watt	30-100 mA

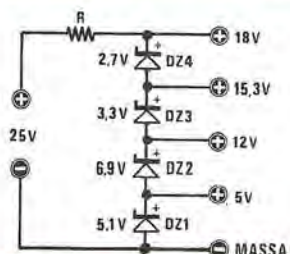


Fig. 5 Collegando in serie più zener di valore diverso è possibile ricavare, come vedesi in questo schema, una tensione stabilizzata pari alle somme dei diodi impiegati.

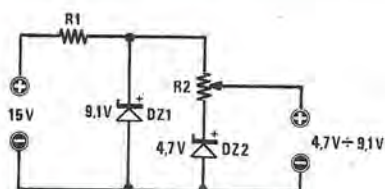


Fig. 6 Se ci necessita una tensione variabile compresa tra un valore minimo e massimo ben definiti, si può sfruttare lo schema qui visibile.

= 80 milliwatt, quindi è sufficiente una resistenza da 1/2 watt.

Giunti a questo punto potremmo anche concludere il nostro articolo, però prima di farlo vogliamo mostrarvi alcuni circuiti elementari che si possono realizzare sfruttando i diodi zener.

UNO STABILIZZATORE DI TENSIONE A PIÙ USCITE

Collegando fra di loro in serie 4 o 5 diodi zener, oltre naturalmente alla solita resistenza di caduta, come vedesi in fig. 5, noi avremo ottenuto un semplice stabilizzatore di tensione a più uscite che potremo utilizzare per alimentare diversi circuiti a basso assorbimento.

Supponendo per esempio che ci necessitino le seguenti tensioni:

5 volt - 12 volt - 15 volt - 18 volt

e che abbiamo invece a disposizione un alimentatore con uscita da 25 volt, per raggiungere lo scopo potremo realizzare una serie di 4 zener da 1 watt aventi i seguenti valori:

DZ1 = 5,1 volt

DZ2 = 6,9 volt (infatti $5,1 + 6,9 = 12$ volt)

DZ3 = 3,3 volt ($12 + 3,3 = 15,3$ volt)

DZ4 = 2,7 volt ($15,3 + 2,7 = 18$ volt)

Il calcolo della resistenza di caduta in questo caso è ancora abbastanza semplice in quanto basterà considerare i 4 zener in serie come un unico zener da 18 volt e calcolare quindi la corrente come somma della corrente assorbita dal carico e di quella che si vuol far scorrere sullo zener che si trova più in basso.

STABILIZZATORE DI TENSIONE REGOLABILE FRA DUE LIVELLI

Supponiamo ora che ci necessiti una tensione stabilizzata variabile compresa ad esempio tra 4,7 e 9,1 volt con la quale pilotare dei diodi varicap: ebbene realizzando il semplice circuito di fig. 6, avremo raggiunto il nostro scopo.

Come si può notare, il primo diodo zener stabilizza la tensione sui 9,1 volt mentre il secondo la stabilizza a sua volta sui 4,7 volt, pertanto la tensione che noi avremo disponibile ruotando da un estremo all'altro il cursore del potenziometro risulterà in ogni caso compresa fra questi due valori.

Per il calcolo della prima resistenza di caduta vale ancora la formula vista in precedenza mentre per il potenziometro si cercherà un valore molto basso (1000-2200 ohm).

In questa tabella sono riportate tutte le sigle relative agli zener da 1/2 watt con a fianco la relativa tensione di stabilizzazione, mentre nella tabella di destra tutte le sigle degli zener da 1 watt.

ZENER 1/2 WATT

SIGLA	VOLT	SIGLA	VOLT	SIGLA	VOLT	SIGLA	VOLT	SIGLA	VOLT
1N371	2,4	1N723	24	1N976	43	1N3416	12	1N5236	7,5
1N372	2,9	1N724	27	1N977	47	1N3417	15	1N5237	8,2
1N373	3,5	1N725	30	1N978	51	1N3418	18	1N5238	8,7
1N374	4,1	1N726	33	1N979	56	1N3419	22	1N5239	9,1
1N375	4,8	1N727	36	1N980	62	1N3420	27	1N5240	10
1N376	5,8	1N728	39	1N981	68	1N3421	30	1N5241	11
1N377	7,1	1N729	43	1N982	75	1N3422	33	1N5242	12
1N378	8,8	1N746	3,3	1N1954	3,9	1N3423	39	1N5243	13
1N379	10,5	1N747	3,6	1N1955	4,7	1N3424	47	1N5244	14
1N380	12,8	1N748	3,9	1N1956	5,6	1N3425	56	1N5245	15
1N381	15,8	1N749	4,3	1N1957	6,8	1N3506	3,3	1N5246	16
1N382	19	1N750	4,7	1N1958	8,2	1N3507	3,6	1N5247	17
1N383	23,5	1N751	5,1	1N1959	10	1N3508	3,9	1N5248	18
1N384	28,5	1N752	5,6	1N1960	12	1N3509	4,3	1N5249	19
1N385	34,5	1N753	6,2	1N1961	15	1N3510	4,7	1N5250	20
1N429	6,2	1N754	6,8	1N1962	18	1N3511	5,1	1N5251	22
1N430	8,4	1N755	7,5	1N1963	22	1N3512	5,6	1N5252	24
1N465	2,6	1N756	8,2	1N1964	27	1N3513	6,2	1N5253	25
1N466	3,4	1N757	9,1	1N1965	33	1N3514	6,8	1N5254	27
1N467	4,1	1N758	10	1N1966	39	1N3515	7,5	1N5255	28
1N468	4,8	1N759	12	1N1967	47	1N3516	8,2	1N5256	30
1N469	5,8	1N762	5,8	1N1981	3,9	1N3517	9,1	1N5257	33
1N470	7,1	1N763	7,1	1N1982	4,7	1N3518	10	1N5258	36
1N471	3,4	1N764	8,8	1N1983	5,6	1N3519	11	1N5259	39
1N472	4,1	1N765	10,5	1N1984	6,8	1N3520	12	1N5260	43
1N473	4,8	1N766	12,7	1N1985	8,2	1N3521	13	1N5261	47
1N474	5,8	1N767	15,7	1N1986	10	1N3522	15	1N5518	3,3
1N475	7,1	1N768	19	1N1987	12	1N3523	16	1N5519	3,6
1N664	8,2	1N769	23,5	1N1988	15	1N3524	18	1N5520	3,9
1N665	12	1N821	6,2	1N1989	18	1N3525	20	1N5521	4,3
1N666	15	1N822	6,2	1N1990	22	1N3526	22	1N5522	4,7
1N667	18	1N826	6,5	1N1991	27	1N3527	24	1N5523	5,1
1N668	22	1N828	6,5	1N1992	33	1N3528	27	1N5524	5,6
1N689	27	1N935	9,0	1N3395	2,7	1N3529	30	1N5525	6,2
1N703	3,5	1N941	11,7	1N3396	3,3	1N3530	33	1N5526	6,8
1N704	4,1	1N957	6,8	1N3397	3,9	1N3531	36	1N5527	7,5
1N705	4,9	1N958	7,5	1N3398	4,7	1N3532	39	1N5528	8,2
1N706	5,8	1N959	8,2	1N3399	5,6	1N3533	43	1N5529	9,1
1N707	7,1	1N960	9,1	1N3400	6,8	1N3534	47	1N5530	10
1N708	5,6	1N961	10	1N3401	8,2	1N5221	2,4	1N5531	11
1N709	6,2	1N962	11	1N3402	10	1N5222	2,5	1N5532	12
1N710	6,8	1N963	12	1N3403	12	1N5223	2,7	1N5533	13
1N711	7,5	1N964	13	1N3404	15	1N5224	2,8	1N5534	14
1N712	8,2	1N965	15	1N3405	18	1N5225	3,0	1N5535	15
1N713	9,1	1N966	16	1N3406	22	1N5226	3,3	1N5536	16
1N714	10	1N967	18	1N3407	27	1N5227	3,6	1N5537	17
1N715	11	1N968	20	1N3408	33	1N5228	3,9	1N5538	18
1N716	12	1N969	22	1N3409	39	1N5229	4,3	1N5539	19
1N717	13	1N970	24	1N3410	47	1N5230	4,7	1N5540	20
1N718	15	1N971	27	1N3411	6,2	1N5231	5,1	1N5541	22
1N719	16	1N972	30	1N3412	6,8	1N5232	5,6	1N5542	24
1N720	18	1N973	33	1N3413	7,5	1N5233	6,0	1N5543	25
1N721	20	1N974	36	1N3414	8,2	1N5234	6,2	1N5544	28
1N722	22	1N975	39	1N3415	10	1N5235	6,8	1N5545	30
								1N5546	33

ZENER 1 WATT

SIGLA	VOLT	SIGLA	VOLT	SIGLA	VOLT	SIGLA	VOLT	SIGLA	VOLT	SIGLA	VOLT
1N1425	8,2	1N2039	19	1N3825	4,7	1N4415	30	1N4671	27	1N4831	9,1
1N1426	12	1N2040	23,5	1N3826	5,1	1N4416	33	1N4672	30	1N4832	10
1N1427	15	1N2041	4,8	1N3827	5,6	1N4417	36	1N4673	33	1N4833	11
1N1428	18	1N3016	6,8	1N3828	6,2	1N4418	39	1N4674	36	1N4834	12
1N1429	22	1N3017	7,5	1N3829	6,8	1N4460	6,2	1N4675	39	1N4835	13
1N1430	27	1N3018	8,2	1N3830	7,5	1N4461	6,8	1N4682	2,7	1N4836	15
1N1484	4,7	1N3019	9,1	1N4158	6,8	1N4462	7,5	1N4683	3,0	1N4837	16
1N1485	6,2	1N3020	10	1N4159	7,5	1N4463	8,2	1N4684	3,3	1N4838	18
1N1507	3,9	1N3021	11	1N4160	8,2	1N4464	9,1	1N4685	3,6	1N4839	20
1N1508	4,7	1N3022	12	1N4161	9,1	1N4465	10	1N4686	3,9	1N4840	22
1N1509	5,6	1N3023	13	1N4162	10	1N4466	11	1N4687	4,3	1N4841	24
1N1510	6,8	1N3024	15	1N4163	11	1N4467	12	1N4688	4,7	1N4842	27
1N1511	8,2	1N3025	16	1N4164	12	1N4468	13	1N4689	5,1	1N4843	30
1N1512	10	1N3026	18	1N4165	13	1N4469	15	1N4690	5,6	1N4844	33
1N1513	12	1N3027	20	1N4166	15	1N4470	16	1N4691	6,2	1N4845	36
1N1514	15	1N3028	22	1N4167	16	1N4471	18	1N4692	6,8	1N4846	39
1N1515	18	1N3029	24	1N4168	18	1N4472	20	1N4693	7,5	1N5008	3,3
1N1516	22	1N3030	27	1N4169	20	1N4473	22	1N4694	8,2	1N5009	3,6
1N1517	27	1N3031	30	1N4170	22	1N4474	24	1N4695	8,7	1N5010	3,9
1N1518	3,9	1N3032	33	1N4171	24	1N4475	27	1N4696	9,1	1N5011	4,3
1N1519	4,7	1N3033	36	1N4172	27	1N4476	30	1N4697	10	1N5012	4,7
1N1520	5,6	1N3034	39	1N4173	30	1N4477	33	1N4698	11	1N5013	5,1
1N1521	6,8	1N3433	8,2	1N4174	33	1N4478	36	1N4699	12	1N5014	5,6
1N1522	8,2	1N3434	10	1N4175	36	1N4479	39	1N4700	13	1N5015	6,2
1N1523	10	1N3435	12	1N4176	39	1N4628	6,8	1N4701	14	1N5016	6,8
1N1524	12	1N3436	15	1N4297	8,8	1N4629	7,5	1N4702	15	1N5017	7,5
1N1525	15	1N3437	18	1N4298	8,8	1N4630	8,2	1N4703	16	1N5018	8,2
1N1526	18	1N3438	22	1N4299	11,3	1N4631	9,1	1N4704	17	1N5019	9,1
1N1527	22	1N3439	27	1N4300	11,3	1N4632	10	1N4705	18	1N5020	10
1N1528	27	1N3440	33	1N4301	8,8	1N4633	11	1N4706	19	1N5021	11
1N1765	5,6	1N3441	39	1N4302	8,8	1N4634	12	1N4707	20	1N5022	12
1N1766	6,2	1N3442	47	1N4303	11,3	1N4635	13	1N4708	22	1N5023	13
1N1767	6,8	1N3443	6,2	1N4304	11,3	1N4636	15	1N4709	24	1N5024	14
1N1768	7,5	1N3444	6,8	1N4323	6,8	1N4637	16	1N4710	25	1N5025	15
1N1769	8,2	1N3445	8,2	1N4324	7,5	1N4638	18	1N4711	27	1N5026	16
1N1770	9,1	1N3446	10	1N4325	8,2	1N4639	20	1N4712	28	1N5027	17
1N1771	10	1N3447	12	1N4326	9,1	1N4640	22	1N4713	30	1N5028	18
1N1772	11	1N3448	15	1N4327	10	1N4641	24	1N4714	33	1N5029	19
1N1773	12	1N3449	18	1N4328	11	1N4642	27	1N4715	36	1N5030	20
1N1774	13	1N3450	22	1N4329	12	1N4643	30	1N4716	39	1N5031	22
1N1775	15	1N3451	27	1N4330	13	1N4644	33	1N4728	3,3	1N5032	24
1N1776	16	1N3452	30	1N4331	15	1N4645	36	1N4729	3,6	1N5033	25
1N1777	18	1N3453	33	1N4332	16	1N4646	39	1N4730	3,9	1N5034	27
1N1778	20	1N3454	39	1N4333	18	1N4647	43	1N4731	4,3	1N5035	30
1N1779	22	1N3675	6,8	1N4334	20	1N4648	47	1N4732	4,7	1N5036	33
1N1780	24	1N3676	7,5	1N4335	22	1N4649	3,3	1N4733	5,1	1N5037	36
1N1781	27	1N3677	8,2	1N4336	24	1N4650	3,6	1N4734	5,6	1N5038	39
1N1782	30	1N3678	9,1	1N4337	27	1N4651	3,9	1N4735	6,2	1N5063	6,8
1N1783	33	1N3679	10	1N4338	30	1N4652	4,3	1N4736	6,8	1N5064	7,5
1N1784	36	1N3680	11	1N4339	33	1N4653	4,7	1N4737	7,5	1N5065	8,2
1N1785	39	1N3681	12	1N4340	36	1N4654	5,1	1N4738	8,2	1N5066	9,1
1N1875	8,2	1N3682	13	1N4341	39	1N4655	5,6	1N4739	9,1	1N5067	10
1N1876	10	1N3683	15	1N4400	6,8	1N4656	6,2	1N4740	10	1N5068	11
1N1877	12	1N3684	16	1N4401	7,5	1N4657	6,8	1N4741	11	1N5069	13
1N1878	15	1N3685	18	1N4402	8,2	1N4658	7,5	1N4742	12	1N5070	14
1N1879	18	1N3686	20	1N4403	9,1	1N4659	8,2	1N4743	13	1N5071	15
1N1880	22	1N3687	22	1N4404	10	1N4660	9,1	1N4744	15	1N5072	16
1N1881	27	1N3688	24	1N4405	11	1N4661	10	1N4745	16	1N5073	18
1N1882	33	1N3689	27	1N4406	12	1N4662	11	1N4746	18	1N5074	22
1N1883	39	1N3690	30	1N4407	13	1N4663	12	1N4747	20	1N5075	24
1N2032	4,8	1N3691	33	1N4408	15	1N4664	13	1N4748	22	1N5076	27
1N2033	5,8	1N3692	36	1N4409	16	1N4665	15	1N4749	24	1N5077	30
1N2034	7,1	1N3693	39	1N4410	18	1N4666	16	1N4750	27	1N5078	33
1N2035	8,8	1N3821	3,3	1N4411	20	1N4667	18	1N4751	30	1N5079	36
1N2036	10,5	1N3822	3,6	1N4412	23	1N4668	20	1N4752	33	1N5080	39
1N2037	12,8	1N3823	3,9	1N4413	24	1N4669	22	1N4753	36		
1N2038	15,8	1N3824	4,3	1N4414	27	1N4670	24	1N4754	39		

ERRATA CORRIGE

per i progetti apparsi sui n. 52-53 e 54-55

20 WATT IN CLASSE A CON I MOSFET DI POTENZA

riv. 52-53

Nella lista componenti riportata a pag. 302 ci sono sfuggite due sviste che potrebbero creare qualche difficoltà al lettore e precisamente:

1) non si capisce bene quale sia l'effettivo valore della resistenza R1;

2) non è riportato per niente il valore della resistenza R14.

Vi ricordiamo pertanto che l'esatto valore della resistenza R1 è 10.000 ohm 1/4 watt, come del resto si poteva facilmente supporre, e che la resistenza R14 deve risultare da 680 ohm 1/2 watt.

SVEGLIAMOCI A SUON DI MUSICA

riv. 52-53

Anche nella lista componenti di questo progetto, riportata a pag. 286 sempre della rivista 52-53, è stato dimenticato il valore di un componente e precisamente del condensatore C6.

In questo caso tuttavia, risultando C6 esattamente simmetrico a C5, era abbastanza facile arguire che si trattava di un condensatore poliestere da 10.000 pF, come lo è appunto il C5.

50 HZ CON UN QUARZO

riv. 54-55

Nel disegno serigrafico riportato sul circuito stampato LX234 relativo a questo progetto sono state inavvertitamente scambiate fra di loro le scritte relative all'uscita di «taratura» e all'uscita «50 Hz»: inutile aggiungere che questo errore è facilmente individuabile tuttavia abbiamo ritenuto opportuno segnalarlo per evitare grattacapi ai più inesperti.

UN SALVAMULTE

riv. 54-55

A pag. 413 dove sono raffigurate le disposizioni dei terminali dell'ingiunzione 2N.2646 abbiamo erroneamente indicato come visti da sotto i suoi terminali B1-E-B2. In pratica i terminali risultano invece visti da sopra pertanto vi capiterà, se non terrete presente questo particolare, quando lo inserirete sul circuito stampato, di collegare il terminale B1 verso la resistenza R28 e il terminale B2 verso la resistenza R29 mentre, come vedesi dallo schema elettrico a pag. 408, B1 deve collegarsi a R29 e B2 a R28.

Collegandolo in modo errato l'unigiunzione non si brucia, però il circuito non è in grado di fornire il segnale di BF per l'altoparlante.



UN FADDER PER RADIO LIBERE

riv. 54-55

Nella lista componenti di pag. 448 relativa a questo progetto risulta errato il valore della resistenza R17: tale resistenza infatti deve risultare da 4.700 ohm 1/4 watt e non da 470 ohm come involontariamente è stato scritto in questa lista.

GENERATORE DI RITMI

riv. 54-55

Nella lista componenti di pag. 479 non è riportato il transistor TR9: precisiamo pertanto che tale transistor è uguale a tutti gli altri impiegati, cioè un BC209 sostituibile anche con un BC109.

Sempre nella lista componenti è errato il valore della resistenza R107, infatti tale resistenza deve risultare da 220.000 ohm, anziché da 12.000 ohm come è riportato sulla rivista.

Prima di collegare l'integrato IC7 assicuratevi che il piedino 7 dello stesso risulti elettricamente collegato a massa attraverso il ponticello di passaggio che si trova nelle immediate vicinanze. Ci siamo infatti accorti che in taluni stampati, per una imperfezione di incisione, la pista risulta interrotta. In questo caso sarà sufficiente unire i due lembi della pista, che sono molto vicini fra di loro, con una goccia di stagno.

Il condensatore C56 va collegato secondo lo schema elettrico e non secondo le indicazioni fornite dalla serigrafia presente sullo stampato. Noterete infatti che il terminale di detto condensatore che deve risultare collegato ai +5 volt, in effetti risulta collegato ai piedini 11-12 di IC6. Per ovviare a questo inconveniente basterà praticare un foro sulla pista di rame che fa capo al + di DS3, ad una distanza di circa 2 mm dal foro già presente sullo stampato, ed inserire quindi in questa posizione il terminale del condensatore.

In taluni montaggi infine l'integrato IC8 non funziona correttamente se il piedino 13 (da noi lasciato libero) non viene collegato al piedino 12. Questo si manifesta soprattutto se si utilizza per esempio un TP.4001 invece del CD.4001, cioè se si cambia tipo di integrato, pertanto vi consigliamo in ogni caso di unire fra di loro questi due piedini anche in previsione di future sostituzioni di IC8.

LISTINO PREZZI AGGIORNATO AL 30 MARZO 1980

SIGLA KIT	RIVISTA	DESCRIZIONE	COSTO DEL KIT COMPLETO CS	COSTO DEL SOLO CIRCUITO STAMPATO
LX5	26	Lampade Ruotanti + Trasformatore 11	L. 33.200	6.400
LX7	28	Microtrasmettitore in FM	L. 10.350	1.200
LX18	27	Distorsore professionale per chitarra	L. 16.700	2.400
LX19	26	Preamplificatore AF per i 27 MHz	L. 6.300	900
LX24	27	Oscillatore a quarzo 1 MHz + Trasformatore 12	L. 33.350	4.600
LX26	31	Alimentatore con L. 123 + Trasformatore 18	L. 25.750	2.400
LX27	25	VFO per RX27	L. 5.750	1.000
LX30A	28	Misuratore di SWR da 3 a 150 MHz	L. 6.325	3.600
LX30B	28	Misuratore di SWR da 20 a 220 MHz	L. 8.200	5.000
LX35	28	Contasecondi con transistor unigiunzione	L. 10.350	1.100
LX36	31	Termometro a lettura diretta	L. 4.700	1.400
LX38	30	Preamplificatore professionale	L. 19.200	4.900
LX44	34	Timer Fotografico con NE.555 + Trasformatore 25	L. 22.000	1.400
LX45	30	Alimentatore 8 Amper 9-20 Volt + Trasformatore 19	L. 35.900	3.500
LX48	34	Alimentatore duale 15 + 15 Volt + Trasformatore 13	L. 10.200	2.600
LX52	33	Esposimetro fotografico + Trasformatore 11	L. 15.500	2.100
LX53	32	Indicatore di polarità CC.AC	L. 7.500	2.100
LX58	35	Indicatore di livello logico	L. 8.900	1.400
LX60-61	29	Contatempo digitale più alimentatore	L. 38.750	7.500*
LX63	33	Preamplificatore AF per 27 MHz	L. 5.200	1.400
LX64	32	Antifurto per auto con integrati	L. 17.800	4.100
LX65	32	Circuito di flip-flop + Trasformatore 17	L. 15.750	3.800
LX69	31	Lampeggiatore di emergenza	L. 9.800	2.800
LX71	31	Varilight con diodo triac	L. 5.400	1.100
LX79	32	Caricabatteria super-automatico + Trasformatore 24	L. 35.500	4.300
LX83	34	Amplificatore BF da 5 Watt con TBA 810S	L. 5.750	1.400
LX88	30	Interruttore crepuscolare + Trasformatore 11	L. 14.350	2.100
LX90	30	Temporizzatore con triac + Trasformatore 11	L. 14.950	2.100
LX92	35	Alimentatore per riverbero + Trasformatore 11	L. 9.200	1.000
LX94	37	Preamplificatore BF a guadagno variabile	L. 6.300	1.400
LX95	38	Esposimetro temporizz./automatica + Tr. 38	L. 29.000	2.600
LX96	35	Alimentatore Darlington 10/15 V. + Trasformatore 24	L. 24.000	2.100
LX99	30	Amplificatore BF da 4-5 Watt con TBA800	L. 10.350	1.600
LX110	45	Amplificatore BF da 20 W in Darlington	L. 14.950	3.800
LX111	38	Alimentatore 0/25 Volt 2 Amper + Trasformatore 36	L. 29.450	2.800
LX113	48	Alimentatore per CB + Trasformatore 48	L. 29.900	3.000
LX114	35	Amplificatore HI-FI da 40 W	L. 13.200	2.500
LX115	35	Alimentatore con ritardo	L. 14.950	2.500
LX117	40	Alimentatore stabilizzato	L. 12.100	2.600
LX118	37	Amplificatore HI-FI da 15 W	L. 14.350	3.700
LX120	35	Preamplificatore per Riverbero	L. 17.500	2.400
LX121	37	Un automatico per le luci di posizione	L. 9.750	1.400
LX123	37	Oscillatore da 1 MHz termo/stabilizzato + Tr. 37	L. 35.500	2.600
LX124A	37	Termometro a diodi led	L. 4.600	1.100
LX125	38	Amplificatore-stereo 2 + 2 W	L. 20.100	2.100
LX126	38	Puntale ad alta impedenza per frequenzimetro	L. 3.450	700
LX128	38	Preamplificatore d'antenna mosfet per i 144 MHz	L. 8.300	1.400
LX129	48	Promemoria auto	L. 6.100	1.100
LX130	40/41	Tracciacurve completo	L. 76.100	5.200
LX131	38	Millivoltmetro elettronico	L. 18.900	2.100
LX132	38	Lineare da 15 Watt per i 27 MHz	L. 17.250	3.300
LX132B	38	Circuito di commutazione per LX132	L. 4.000	—
LX134	45	Antifurto per casa	L. 17.250	2.800
LX136	40	Contagiri Analogico per auto con SN76121	L. 4.000	1.400
LX137	40	Controllo automatico per caricabatteria	L. 12.000	2.100
LX138A	40	Stadio d'ingresso preamplificatore con SN76131	L. 14.950	2.800
LX138B	40	Stadio pilota preamplificatore con SN76131	L. 25.300	3.500
LX139	40	Amplificatore da 60 W con darlington	L. 21.600	4.100
LX140	40	Alimentatore per amplificatore LX139	L. 13.200	4.900
LX141	40	Preamplificatore BF con 1 transistor	L. 2.500	700
LX142A	45	Preamplificatore BF con NPN + PNP	L. 5.200	1.100
LX142B	50	Preamplificatore BF con due NPN	L. 4.000	1.100
LX144	40	Sirena elettronica con SN7404	L. 4.400	1.200
LX146	42	Generatore forme d'onda completo	L. 89.700	10.000
LX147	44	Preamplificatore stereo per nastro magnetico	L. 6.900	1.400
LX148	44	Interruttore crepuscolare	L. 11.500	1.600
LX150	42	Prescaler da 500 MHz per frequenzimetro + Trasf. 11	L. 61.850	2.800
LX153	42	Level meter a diodi LED con UAA170	L. 13.800	3.500
LX154	42	Oscillatore AF a 10,7 MHz	L. 9.800	1.500
LX155	42	Alimentatore per cuffia stereo LX156 + Trasf. 26	L. 18.000	3.200

SIGLA KIT	RIVISTA	DESCRIZIONE	COSTO DEL KIT COMPLETO CS	COSTO DEL SOLO CIRCUITO STAMPATO
LX156	42	Amplificatore HI-FI stereo per cuffia	L. 24.150	4.600
LX158	48	Generatore di rumore bianco	L. 3.450	700
LX160	44	Provaquarzi con integrato TTL	L. 4.150	1.400
LX161	44	Sirena all'italiana	L. 7.250	1.700
LX162	44	Luci psichedeliche + Trasformatore 20	L. 44.850	5.700
LX165	44	Varilight per tubi fluorescenti + trasformatore 45	L. 10.350	2.500
LX167	45	Amplificatore BF da 4,5 W	L. 5.600	1.600
LX168A	44	Stadio entrata mixer	L. 31.300	4.900
LX168B	44	Stadio toni per mixer	L. 16.600	4.100
LX169	44	Antifurto con integrati C. Mos	L. 10.100	1.500
LX170	44	Equalizzatore ambiente	L. 20.700	5.000
LX171	45	Capacimetro analogico da 1 PF a 100 mF	L. 31.000	2.100
LX172	47	Termostato	L. 10.900	1.000
LX173	47	Un generatore di tremolo	L. 6.650	1.200
LX174	48	Amplificatore 80 Watt	L. 36.100	6.000
LX178	47	Alimentatore per TX.21 + Trasformatore 18	L. 19.400	1.900
LX179	47	Preamplificatore di AF per visualizzatore LX180	L. 15.650	2.200
LX180	47	Visualizzatore per TX/RX	L. 132.250	15.600*
LX182	48	Prescaler 250-260 MHz per visualizzatore LX180	L. 40.250	2.200
LX183	47	Protezione elettronica per casse acustiche	L. 9.200	1.600
LX184	52	Radio sveglia per LX181	L. 7.900	1.700
LX185	47	Alimentatore per visualizzatore LX180 + Tr. 47	L. 23.800	1.700
LX186	47	Preamplificatore per TX21	L. 5.950	1.800
LX189	47	Stadio di misura per TX21 (con strumento)	L. 9.700	700
LX190	47	Convertitore CB-onde medie	L. 7.800	1.100
LX191	54	Amplificatore 20 Watt con TDA2020 al. singola	L. 8.600	1.100
LX192	54	Amplificatore 20 Watt con TAD2020 al. doppia	L. 7.800	1.000
LX193	48	Sintonizzatore FM con decoder stereo	L. 31.000	4.400
LX193D	48	Decoder stereo per sintonizzatore FM	L. 8.400	—
LX193S	48	Sintonizzatore FM senza decoder stereo	L. 27.600	4.400
LX195	48	Vox completo di antivox	L. 17.250	3.100
LX196	54	Temporizzatore ciclico proporzionale	L. 9.200	1.700
LX199	49	Termometro luminoso a diodi led	L. 21.800	3.800
LX202	48	Cross over elettronico	L. 13.800	1.700
LX203	48	Contatempo per piste	L. 6.650	1.000
LX204	48	Misurare i tempi degli otturatori	L. 3.500	800
LX205	48	Contatempo in secondi	L. 4.950	800
LX206	49	Un relé pilotato da integrati TTL	L. 4.000	800
LX208	48	Contatempo in minuti	L. 5.750	1.000
LX209	50	Stadio ausiliario per sensore luci	L. 5.200	500
LX210	50	Sensore per luci	L. 12.650	700
LX212	54	Frequenzimetro analogico senza strum. + tr. 11	L. 15.500	2.200
LX213	49	Regolatore a commutazione per C.C.	L. 5.750	700
LX214	49	Contagiri a diodi led	L. 14.950	3.000
LX215	58	Contagiri a infrarosso senza strumento	L. 24.700	3.100
LX218	49	Biostimolatore a ioni negativi	L. 14.350	4.400
LX219	50	Telequiz a display	L. 13.800	2.400
LX220	49	Preamplificatore per sintonizzatore FM	L. 5.750	700
LX222	54	Iniettore di segnali per TTL	L. 8.000	1.000
LX225	50	Preselezione dei canali per LX193	L. 12.000	1.400
LX229	52	Contagiri digitale per auto	L. 51.750	8.000*
LX232	56	Alimentatore per integrati TTL con TR 47	L. 32.950	3.300
LX233	50	Doppia traccia per oscilloscopio senza mob. + Tr. 51	L. 21.850	2.800
LX234	54	50 Hz quarzati per orologi digitali	L. 16.600	1.100
LX235	50	Scala parlante a diodi led per sinto/FM LX193	L. 23.500	4.800
LX236	50	Divisore programmabile da 1 MHz a 1 Hz + Tr. 13	L. 29.900	2.400
LX237	50	Alimentatore per sinto/FM LX193 + Trasformatore 51	L. 11.500	2.400
LX238	50	Oscillatore 455 KHz-AM + Trasformatore 51	L. 25.600	2.600
LX239	50	Eccitatore TX-FM 88/108 MHz	L. 102.350	7.100
LX240	50	Stadio oscillatore 90 MHz TX/FM 88-108 MHz	L. 48.300	6.400
LX241	50	Stadio pilota per TX/FM 88-198 MHz	L. 26.450	2.800
LX242	50	Lineare 15 Watt per TX/FM 88-108 MHz	L. 30.800	4.100
LX243	52	Misuratore di SWR per TX/FM 88-108 MHz	L. 4.950	3.000
LX244	52	Alimentatore per telai LX239/240 (senza Tr. 53)	L. 20.000	3.400
LX245	52	Alimentatore per telai LX241/242 (senza T. 52)	L. 14.950	2.100
LX246	52	Due sonde di carico per TX/FM	L. 5.750	2.200*
LX248	52	Doppio cronometro sportivo	L. 74.750	10.400*
LX250	52	Capacimetro digitale (senza mobile) + Tr. 25	L. 106.200	18.500*
LX252	52	Amplificatore BF HI-FI a mosfet (senza Tr. 54)	L. 61.400	3.400
LX253	52	Lineare 60 Watt-FM 88-108 MHz	L. 55.200	5.500

SIGLA KIT	RIVISTA	DESCRIZIONE	COSTO DEL KIT COMPLETO CS	COSTO DEL SOLO CIRCUITO STAMPATO
LX254	54	Alimentatore per lineare LX253 (senza Tr. 19)	L. 25.900	6.200
LX255	54	Un fader per radio FM 88-108 MHz	L. 13.800	2.800
LX256	54	Tastiera digitale per telefono	L. 42.500	2.800
LX257	58	Alimentatore a resistenza negativa da 15 Volt 2 Ampère + Tr. 40		
LX259	54	Generatore di ritmi (senza mobili)	L. 115.000	38.600
LX260	54	Alimentatore per generatore ritmi LX259 + Tr. 55	L. 52.300	11.900
LX261	54	Antifurto raggi infrarossi + Trasformatore 57	L. 33.900	4.000
LX262	54	Salvamulte per eccesso velocità (senza mobile)	L. 18.900	2.800
LX263	54	Compressore microfonico (senza mobile)	L. 23.000	2.400
LX264	56	Luci psichedeliche (senza mobile) + Tr. 59	L. 40.000	7.700
LX266	56	Quattro tracce per oxill. senza mob. + Tr. 13	L. 62.000	7.800
LX267	56	Encoder stereo senza mob. e strum. + Tr. 59	L. 65.300	10.200
LX270	56	Indicatore di accordo per sinto-FM LX.139	L. 5.600	1.000
LX271	56	Antitelesselezione telefonica	L. 20.100	3.500
LX273	62	Fotocomando ON-OFF universale	L. 23.500	3.100
LX274	58	Indicatore di carica di una batteria	L. 7.450	1.400
LX275A	56	Frequenzimetro digitale economico + Tr. 59	L. 98.700	16.600*
LX275B	56	Prescaler VHF per frequenzimetro LX275	L. 18.400	—
LX275C	56	Base dei tempi a quarzo per frequenzimetro LX275	L. 21.850	—
LX277	56	Level meter stereo a diodi led con UAA.180	L. 33.350	7.600
LX278	58	Cu-Cu elettronico «senza altoparlante»	L. 15.750	2.200
LX279	58	Big-Ben di Londra «senza altop.» + tr. 51	L. 36.200	3.500
LX282	58	Amplificatore da 80 Watt	L. 43.500	5.200
LX283	64	Luci di cortesia per auto	L. 6.300	1.200
LX284	58	Generatore di frequenze campione + trasformatore 11	L. 89.700	7.600
LX285	60	Generatore di note per organo elettronico	L. 88.500	34.800
LX285B	60	Tastiera 4 ottave per organo elettronico in kit (senza c.s.)	L. 29.900	34.500
LX286	60	Generatore effetti per organo elettronico	L. 72.500	13.200
LX287	62	Serratura C/Mos	L. 18.950	4.900
LX288	62	Tastiera per serratura C/Mos	L. 8.600	1.000
LX289	58	Impedenzometro completo analogico	L. 69.500	4.900
LX290	62	Contasecondi digitale	L. 57.500	8.000
LX293	58	Provatransistor con 6 diodi led + trasform. 25	L. 19.200	1.400
LX294	60	Preamplificatore d'antenna per i 27 MHz + tr. 9	L. 19.500	1.100
LX298	60	Flash stroboscopico + trasformatore 58	L. 54.000	5.500
LX299	60	V-Meter lineare in decibells	L. 6.300	1.400
LX300	62	Preampl. BF HI-FI stadio d'ingresso senza mob.	L. 22.400	8.200
LX301	62	Stadio controllo toni per LX300 senza mob. + Tr. 63	L. 96.500	31.200
LX303	60	Preamplificatore di BF per frequenzimetro digitale	L. 5.150	1.000
LX304	62	Un economico oscillatore di BF (senza mobile)	L. 12.650	2.200
LX305	63	Sintonizzatore per onde medie + trasformatore 65	L. 40.250	3.200
LX306	64	Telaio base frequenzimetro di BF a 4 cifre + Tr. 57	L. 32.600	4.900
LX307	64	Telaio display frequenzimetro di BF 4 cifre	L. 23.500	2.100
LX308	62	Frequenzimetro per ricevitore FM-AM + Trasformatore 64	L. 65.500	4.700*
LX310	63	Amplificatore da 8 Watt con TDA.2002	L. 6.650	1.000
LX311	65	Filtro per ricevitori OM	L. 8.200	1.400
LX312	63	Cercametalii	L. 39.600	15.000*
LX314	63	Amplificatore BF da 200 Watt	L. 80.500	9.200
LX315	63	Alimentatore per amplificatore 200 W + Tr. 66	L. 56.900	3.700
LX316	64	Convertitore tensione frequenza + Tr. 13 e mob.	L. 54.000	5.000
LX317	63	Voltmetro digitale a 3 display	L. 27.600	2.800
LX318	64	Oscillatore termostato	L. 20.700	1.700
LX319	64	Comander	L. 21.000	800
LX320	64	Gioco TV colori + Trasformatore 14	L. 46.000	8.400
LX322	64	Oscillatore a quarzo	L. 9.750	700
LX323	64	Autoblinder con NE555	L. 10.900	1.600
LX324	64	Metronomo elettronico	L. 6.300	700
LX325	64	B.F.O. per ascoltare la S.S.B.	L. 8.600	800
LX326	64	Capacimetro digitale LX1000 + Trasformatore 11	L. 18.900	1.900
LX327	64	Caricabatteria automatico	L. 27.000	3.000
LX328	65	Temporizzatore per tergicristallo	L. 13.800	2.200
LX329	64	Flip-flop microfonico	L. 7.500	1.200
LX330	65	Decodifica con display	L. 10.900	1.800
LX331	65	Riduttore di tensione per auto	L. 8.300	1.800
LX332	65	Alimentatore stabilizzato 5-30V 3A con BDX53	L. 20.700	3.700
LX333	65	Contatore a 3 display	L. 22.400	4.000*
LX334	65	Contatore a 4 display	L. 28.750	5.600*

SIGLA KIT	RIVISTA	DESCRIZIONE	COSTO DEL KIT COMPLETO CS	COSTO DEL SOLO CIRCUITO STAMPATO
LX335	65	Lineare da 50 Watt per la CB	L. 51.750	8.400
LX336	65	Slot-machine + Tr. 57	L. 49.450	6.600
LX337	65	Trasmettitore per infrarossi	L. 7.500	800
LX338	65	Ricevitore per infrarossi	L. 15.300	2.300
LX339	66	Termometro analogico da 0-7 gradi	L. 12.000	700
LX341	66	Amplificatore per superacuti e sub-woofer	L. 25.200	2.900
LX342	66	Alimentatore per super acuti LX341 + Tr. 67	L. 28.750	3.200
LX344	65	Contatore a 4 display in multiplexer	L. 24.700	3.000
LX345	66	Frequenzimetro per contatori a display	L. 24.100	7.200
LX346	66	Ricetrasmittitore per 10 GHz	L. 103.500	5.800
LX347	65	Contatore a 7 display in multiplexer	L. 51.750	7.300*
LX348	66	Trasmettitore on-off per radiocomando a 3 canali	L. 16.100	2.400
LX349	66	Ricevitore on-off per radiocomando a 3 canali	L. 27.600	4.600
LX350	66	Preamplificatore 50-60 MHz per frequenzimetro	L. 17.250	1.900
LX351	66	Oscillatore AF modulato in AM-FM + Tr. 68	L. 57.500	5.800
LX352	67	Lineare FM da 200 Watt per 88-108 MHz	L. 263.000	30.000
LX353	67	Alimentatore lineare 200 W + Trasformatore 69	L. 76.300	1.400
LX355AC	68	Equalizzatore - solo stadio d'ingresso e d'uscita	L. 13.200	3.600*
LX355B	68	Equalizzatore - solo stadio dei filtri	L. 37.400	1.800
LX356	67	Sonda logica per integrati C/MOS	L. 9.200	1.700
LX357	68	Stadio alimentatore per frequenz. LX358 + Tr. 71	L. 25.300	3.600
LX358A	68	Frequenzimetro professionale 500 MHz telaio base	L. 155.250	25.200
LX358D	68	Frequenzimetro professionale 500 MHz telaio display	L. 72.500	9.400
LX359	67	Microspia in FM 88 + 108 MHz	L. 8.600	1.200
LX360	67	Tester digitale 3 display telaio base + Tr. 31	L. 38.750	7.400
LX361	67	Tester digitale economico a display	L. 24.000	2.800
LX362	67	Memoria telefonica telaio base	L. 75.900	16.800
LX363	67	Tastiera per memoria telefonica LX362	L. 17.250	2.900
LX364A	69	Megaohmetro digitale piastra base + Tr. 74	L. 75.000	13.200
LX364D	69	Megaohmetro digitale telaio display	L. 23.000	5.000
LX365	68	Temporizzatore variabile con NE55	L. 17.250	2.400
LX366	68	Una frequenza campione con due soli fet	L. 5.750	1.200
LX367	68	Termometro digitale + Trasformatore 13	L. 19.500	1.400
LX368	68	Preamplificatore per cavità 10 GHz	L. 21.250	2.000
LX369	69	Tracciature economico + Tr. 75	L. 14.950	1.800
LX370	69	Controllo di Loudness	L. 5.200	1.200
LX371	69	Amplificatore da 15 Watt per auto	L. 11.500	2.200
LX372	69	Protezione per casse + Trasformatore 17	L. 23.600	2.200
LX373	69	Temporizzatore da 1 sec. a 27 ore	L. 26.500	2.600
LX375	69	Preamplif. distorsore duplicatore per chitarra	L. 12.000	2.200
LX376	69	Preamplificatore d'antenna per CB	L. 14.000	1.200
LX378	69	Circuito di commutazione per RTX	L. 12.500	1.400
LX379	69	Variatore automatico di luminosità + Tr. 11	L. 18.000	2.800
LX380	69	Alimentatore per microcomputer + Tr. 73 + Tr. 72	L. 67.000	9.000
LX382	68	Micro-computer - Scheda CPU	L. 113.800	24.000
LX383	68	Micro-computer - Interfaccia tastiera	L. 52.300	24.000
LX384	68	Micro-computer - Tastiera esadecimale e display	L. 52.300	21.600

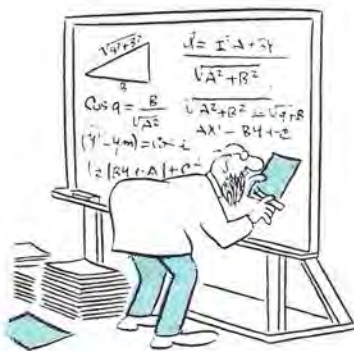
Nota - L'asterisco * presente di lato sul costo del circuito stampato significa che per la realizzazione di tale progetto sono necessari più circuiti stampati, siglati sempre LX ma contraddistinti da A-B.C., e che il costo indicato comprende tutti i circuiti richiesti.

CHIAMATE 051-46.11.09 PER CONSULENZA TECNICA



Questo servizio che la rivista mette a disposizione di ogni lettore può essere utilizzato solo ed esclusivamente nei seguenti giorni: ogni Lunedì dalle ore 9 alle 12,30; dalle 14,30 alle 19. Ogni Sabato dalle ore 9 alle 12,30. Solo in questi due giorni della settimana (escluso i festivi o in casi particolari) i tecnici sono a disposizione per poter risolvere nel limite del possibile le vostre richieste. Non telefonate in giorni diversi perché trovandosi in laboratorio non possono rispondervi.

IMPORTANTISSIMO - Siate sempre brevi e concisi, non tenete i tecnici troppo al telefono, ricordatevi che altri lettori attendono che la linea risulti libera per poter esporre i loro quesiti.



CONTI CORRENTI POSTALI
RICEVUTA di L.

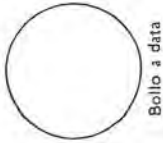
Lire

sul C/C N. **334409**

intestato a **CENTRO RICERCHE ELETTRONICA**
40139 BOLOGNA

eseguito da
residente in

addi



Bollo a data

Bollo lineare dell'Ufficio accettante

L'UFFICIALE POSTALE

Cartellino del bollettario

data progress.

Bollettino di L.

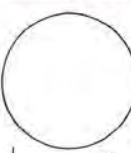
Lire

sul C/C N. **334409**

intestato a **CENTRO RICERCHE ELETTRONICA**
40139 BOLOGNA

eseguito da
residente in

addi



Bollo a data

Bollo lineare dell'Ufficio accettante

L'UFF. POSTALE

numerato d'accettazione

data progress.

CONTI CORRENTI POSTALI

Certificato di accreditalam. di L.

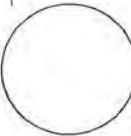
Lire

sul C/C N. **334409**

intestato a **Centro Ricerche Elettronica**
40139 Bologna

eseguito da
residente in

addi



Bollo a data

Bollo lineare dell'Ufficio accettante

L'UFFICIALE POSTALE

N. del bollettario ch 9

data progress.

Importante: non scrivere nella zona sottostante!

numero conto

data progress.

lascia

importo

AVVERTENZE

Per eseguire il versamento, il versante deve compilare in tutte le sue parti, a macchina o a mano, purché con inchiostro nero o nero-bluastro il presente bollettino (indicando con chiarezza il numero e la intestazione del conto ricevente qualora già non siano impressi a stampa).

NON SONO AMMESSI BOLLETTINI RECANTI CANCELLATURE, ABRASIONI O CORREZIONI.

A tergo del certificato di accredito i versanti possono scrivere brevi comunicazioni all'indirizzo dei correntisti destinatari.

La ricevuta non è valida se non porta i bolli e gli estremi di accettazione impressi dall'Ufficio postale accettante.

La ricevuta del versamento in Conto Corrente Postale, in tutti i casi in cui tale sistema di pagamento è ammesso, ha valore liberatorio per la somma pagata con effetto dalla data in cui il versamento è stato eseguito.

Spazio per la causale del versamento

Parte riservata all'Ufficio dei Conti Correnti



**se lui si ABBONA ?
perchè io non
debbo farlo**



Questo è il solo tagliando che ci perviene, se volete evitare disguidi scrivete in stampatello dal lato opposto il vostro indirizzo e su questo lato precisate chiaramente il materiale o le riviste che dobbiamo inviari.

Se sottoscrivete o rinnovate il vostro abbonamento indicate sempre: « per nuovo abbonamento » o « per rinnovo abbonamento ».

	62100 MACERATA	NASUTI N. - Via Cassiano da Fabriano, 28 Tel. 0733/30755
	64024 MATELICA (MC)	F.B.C. Italy - Via De Gasperi, 19 Tel. 0737/83187
	61100 PESARO	ELETRONICA MARCHE - Via Comandini, 23 Tel. 0721/42764
	63039 SAN BENEDETTO DEL TRONTO	DITTA ON-OFF - Via Val Sugana, 60 Tel. 0735/658873
MOLISE	86100 CAMPOBASSO	M.E.M. Micro Elettronica Molisana - Via Zicardi, 26/28 Tel. 0874/63539
	86032 CAMPOMARINO (CB)	DI MARIA ANTONIO - Largo del Colle Tel. 0875/53744
PIEMONTE	12051 ALBA (CN)	Ditta CAMIA - Via S. Teobaldo, 4 Tel. 0173/49846
	15100 ALESSANDRIA	ODICINO - Piazza Perosi, 6 Tel. 0131/52742
	13100 ASTI	DIMA ELETRONICA - Corso Alfieri, 462 Tel. 041/217200
	13051 BIELLA (VC)	Ditta TEA - Via Trento, 42 Tel. 015/27198
	13011 BORGOSIESA (VC)	MARGHERITA - Piazza Parrocchiale, 3 Tel. 0163/22657
	10082 CUORGNE (TO)	Ditta ARCO - Via Milite Ignoto, 7 Tel. 0124/666010
	28100 NOVARA	RAN Telecomunicazioni - V.le Roma, 42 Tel. 0321/457019
	15067 NOVI LIGURE (AL)	ODICINO CB - Via Garibaldi, 11 Tel. 0143/321210
	10064 PINEROLO (TO)	CAZZADORI - Via del Pino, 38 Tel. 0121/22444
	10128 TORINO	TELSTAR - Via Gioberti, 37D Tel. 011/545587
	10123 TORINO	SITELCO - Via Dei Mille, 32 Tel. 011/8398189
	15057 TORTONA (AL)	S.G.E. ELETRONICA - Via Bandello, 19 Tel. 867709
	10059 SUSA (TO)	L'ELETRONICA DI TURIO - Via F. Rolando, 37 Tel. 0122/32416
PUGLIA	70011 ALTAMURA (BA)	Ditta TRAGNI GIUSEPPE - Via Gravina, 33 Tel. 080/842626
	70100 BARI	MASSARI RODOLFO - Via P. Lembo, 37/A Tel. 080/228892
	72100 BRINDISI	ACEL - Via Appia, 148 Tel. 0831/29066
	71042 CERIGNOLA (FG)	Ditta E.L.C.O. - Via Fanfulla, 30 Tel. 0885/27649
	71100 FOGGIA	A.T.E.T. - Via L. Zuppetta, 28 Tel. 0881/72553
	73100 LECCE	ELECTRON - Via Spalato, 23/25 Tel. 0832/32268
	74100 TARANTO	RA.TV.EL. - Via Dante, 241 Tel. 099/321551
	73039 TRICASE (LE)	Ditta S.P.A.D.A. - Via S. Angelo Tel. 0833/771172
SARDEGNA	08100 NUORO	C.E.N. - Via Ugo Foscolo, 35 Tel. 0784/38484
	07026 OLBIA (SS)	COMEL - Corso Umberto, 13 Tel. 0789/22530
	09170 ORISTANO	SCOPPIO SABINO - Via E. Campanelli, 15 Tel. 0783/212274
	07100 SASSARI	SINTELEX S.a.s. - Viale Umberto, 120 Tel. 079/272028
	09098 TERRALBA (OR)	ELETTROFRIGOLDRO TERMICA - Via Baccelli, 61 Tel. 0783/82138
SICILIA	92100 AGRIGENTO	Ditta MONTANTE - Via Empedocle, 117 Tel. 0922/29979
	95100 CATANIA	LORE - Via A. Mario, 26 Tel. 095/386211
	91022 CASTELVETRANO (TP)	C.E.M. di G. CASSANO - Via Mazzini, 39 Tel. 0924/81297
	95014 GIARRE (CT)	Ditta FERLITO - Via Ruggero I, 58/B Tel. 095/934905
	98100 MESSINA	GIANNETTO CANDELORE - Via Veneziano, 307 Tel. 090/772428
	90100 PALERMO	LABORATORIO GANGI - Via A. Poliziano, 35 Tel. 091/562601
	97100 RAGUSA	Ditta E.P.I. - Via Archimede, 43 Tel. 0932/46866
TOSCANA	52100 AREZZO	ELECTRONIC MARKET s.r.l. - Via Della Chimera, 92 Tel. 0575/355397
	50141 FIRENZE	C.P.E. di BELLONI - Via Ragazzi del '99, 78 Tel. 055/4378538
	50100 FIRENZE	P.T.E. - Via Duccio da Boninsegni, 60/62 Tel. 055/713369
	58022 FOLLONICA (GR)	ELECTRONIC CENTER - V.le Matteotti, 4 Tel. 0566/44422
	58100 GROSSETO	DIAL di P. DINI - Via C. Battisti, 32 Tel. 0564/411913
	57100 LIVORNO	ELECTRONICS G.R. - Viale Italia, 3 Tel. 0586/806020
	57025 PIOMBINO (LI)	ALESSI ELETRONICA - Via Cimarosa, 1 Tel. 0565/39090
	56100 PISA	M. FACCA - Lungarno Mediceo, 50 Tel. 0732/22409
	51100 PISTOIA	PAOLINI & LOMBARDI S.a.S. - Viale Petrocchi, 21 Tel. 0573/27166
	56025 PONTEDERA (PI)	Ditta TOSI STEFANO - Via R. Fucini, 8/10 Tel. 0587/212164
	53100 SIENA	BRP di BARBAGLI - Viale Mazzini, 29-35 Tel. 0577/42024
TRENTINO ALTO ADIGE	39100 BOLZANO	ELETTROCENTRO s.n.c. - Via Geltrude, 34 Tel. 0471/42002
	39012 MERANO (BZ)	TELERADIO - Via Matteotti, 27 Tel. 0473/24621
	38068 ROVERETO (TN)	Ditta G. DELAITI - Via Piomarta, 6 Tel. 0464/36556
	38100 TRENTO	EL-DOM - Via Suffragio, 10 Tel. 0461/25370
UMBRIA	06083 BASTIA UMBRIA (PG)	COMEST S.a.S. - Via S. Michele Arcangelo, 2 Tel. 075/8000745
	06034 FOLIGNO (PG)	NUOVA ELETRONICA - Via Monte Santo, 2/B Tel. 0742/50822
	06100 PERUGIA	F.E. NUOVA ELETRONICA - Via Ruggero Torelli, 47/A Tel. 075/8702270
	05100 TERNI	TRAPPETTI - Via Barberini, 5 Tel. 0744/406226
VALLE D'AOSTA	11100 AOSTA	L'ANTENNA di Matteotti Guido - V.le F. Chabod, 78 Tel. 0165/361008
	11028 CERVINIA (AO)	BPG Condominio Brevil Tel. 0166/948130
VENETO	45012 ARIANO POLESINE (RO)	RADIO LANFRANC - Via Fonsatti, 56 Tel. 0426/71009
	36043 CAMISANO VICENTINO (VI)	BISELLO Elettronica - Via Stadio, 8 Tel. 0444/710226
	36075 MONTECCHIO MAGGIORE (VI)	Ditta B.A.K.E.R. - Via Bivio S. Vitale, 8 Tel. 0444/799219
	31046 ODERZO (TV)	ELECTRONIC MARKET - Via S.M. Maddalena, 11 Tel. 0422/712792
	30030 ORIAGO (VE)	LORENZON ELETRONICA s.n.c. - Via Venezia, 115 Tel. 041/429429
	35100 PADOVA	R.T.E. Elettronica - Via A. Da Murano, 70 Tel. 049/605710
	37047 S. BONIFACIO (VR)	ELETRONICA 2001 - Corso Venezia, 85 Tel. 045/610213
	32046 S. VITO CADORE (BL)	Ditta MENEGUS DINO - Corso Italia, 28 - Tel. 0436/9260
	30019 SOTTOMARINA (VE)	B e B ELETRONICA - Via Tirreno, 44
	31100 TREVISO	Ditta E.L.B. Telecom. - Via Montello, 7/A Tel. 0422/66600
	36100 VICENZA	ELETRONICA BISELLO - Borgo Scroffa, 9 Tel. 0444/512985
	37069 VILLAFRANCA VERONESE (VR)	ELETRONICA HI-FI - Via Pace, 135 Tel. 045/7903211
	31029 VITTORIO VENETO (TV)	M.C.E. ELETRONICA S.R.L. - Via Dante, 9 Tel. 0438/53600
GRECIA	ATHENE 107	ELETRONICA - K. NOSTIS - Agliou Costantinos, 39 Tel. 5230453-5237077
	PIREO	ELETRONICA K. NOSTIS - Kolokotroni, 98 Tel. 4170107
PORTOGALLO	5400 CHAVES	Ditta APLICEL - R. Travessa da Quinta da Saude, 1
SVIZZERA	4056 BASILEA	ELETRONICA BUTTAZZO - Voltastrasse, 96 Tel. 061/574780

DEPOSITO di NUOVA ELETRONICA per il Centro-Sud Via Grazioli Lante n. 22 - Tel. 06/3598112
 Comuniciamo che presso il nostro Deposito di Roma oltre alla Distribuzione dei Kits, è in funzione un
 LABORATORIO per le RIPARAZIONI e per la CONSULENZA telefonica limitata al solo LUNEDÌ ed al SABATO.



**MOBILE per GENERATORE
RITMI**

rivista n. 54-55

dimensioni:

lung. cm. 56,5

altezza cm. 13,5

profond. cm. 22,5

completo di pannello anteriore
forato e serigrafato.

MOBILE per ENCODER STEREO
rivista n. 56-57

dimensioni:

lung. cm. 36,5

altezza cm. 13,5

profond. cm. 22,5

completo di pannello anteriore fo-
rato e serigrafato e di contropan-
nello per gli strumenti.



MOBILE PER LUCI PSICHEDELICHE
rivista n. 56-57

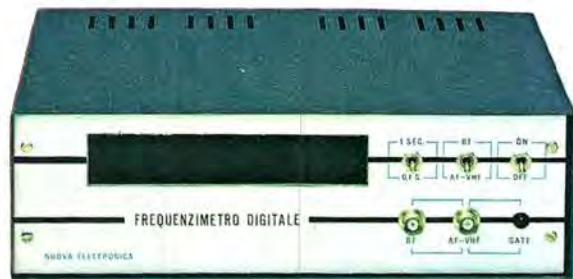
dimensioni:

lung. cm. 36,5

altezza cm. 10,5

profond. cm. 22,5

completo di pannello anteriore fo-
rato e serigrafato.



MOBILE PER FREQUENZIMETRO
rivista n. 56-57

dimensioni:

lung. cm.

altezza cm.

profond. cm.

completo di pannello anteriore in
alluminio ossidato e inciso, più ma-
scherina in plexiglass.



**MOBILE PER 4 TRACCIE
OSCILLOSCOPIO**
rivista n. 56-57

dimensioni:

lung. cm.

altezza cm.

profond. cm.

completo di pannello anteriore in
alluminio ossidato inciso.