

# tehnium

SUPLIMENT

1

1990

# audio

*Acest supliment este rodul initiativei si muncii colectivului redactional al revistei Tehnium si al sugestilor si propunerilor venite din partea colaboratorilor si cititorilor din intreaga tara.*

*Succesul de care s-a bucurat suplimentul revistei Tehnium dedicat echivalentelor componentelor electronice realizate in tara si peste hotare ne-a obligat sa abordam aceasta formula publicistica tematizata, care poate raspunde cel mai bine absentei (inca regretabile) a unei bibliografii tehnice dedicate hobistilor.*

*Domeniu extrem de indragit de tineri, tehnica inregistrarii si redarii audio de inalta fidelitate ce formeaza tema acestui supliment Tehnium, reprezinta un generos univers de activitate al constructorului amator. Multitudinea de constructii originale, idei, montaje realizate de colaboratorii si cititorii nostri, care s-au tradus in marele numar de scrisori ce continau rodul muncii din domeniul audio, ne permit o evaluare a interesului maxim exprimat fata de acest capitol ce polarizeaza, in special atentia tinerilor.*

*Suplimentul revistei Tehnium, ce va fi urmat fara indoiala si de altele, propune drept tema concreta de lucru realizarea de amplificatoare de diverse puteri, corectoare de ton, filtre de zgomot, egalizoare, preamplificatoare, stabilizatoare de tensiune etc.*

*Continind diverse grade de dificultate in realizare, schemele propuse de redactia noastra se adreseaza atat incepatorilor, cat si constructorilor amatori cu experienta,*

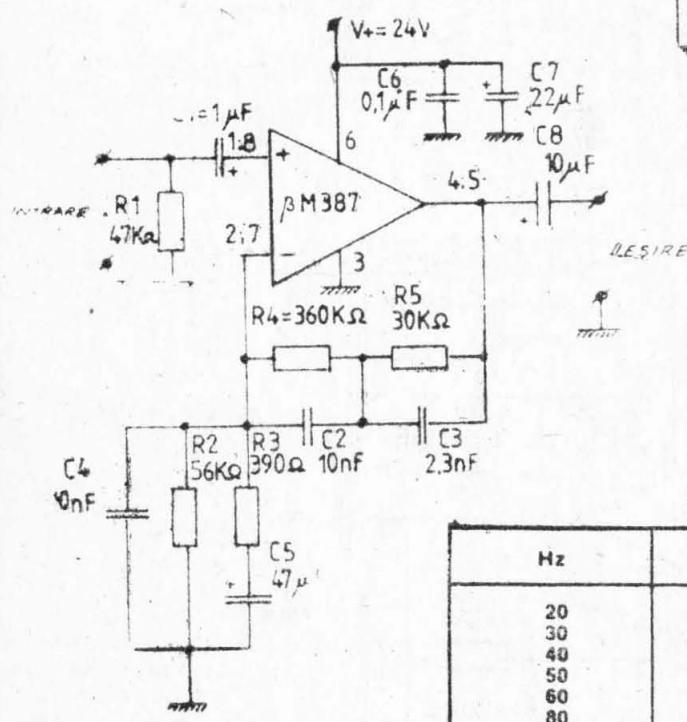
*Majoritatea componentelor electronice utilizate in schemele alese pentru publicare sunt accesibile, ele fiind indigene sau avind echivalente in productia industriei electronice romanesti. Si acum spor la lucru !*

### **Supliment realizat de redactia revistei „Tehnium“**

**Redactor șef — Ing. I. DINĂESCU**  
**Secretar general de redactie — fiz. ALEX. MARCULESCU**  
**Redactori: Ing. C. IVANCIOVICI, Ing. E. MARIAN**  
**Prezentarea grafica — ION IVASCU**

**Tiparul executat la I.P. Ploiești  
Administrația Editura „Presa Liberă“**

# PREAMPLIFICATOARE PENTRU PICUP



## Caracteristici tehnice

Impedanta de intrare  $\geq 47$  kohm.

- Tensiunea de intrare  $\leq 5$  mV.

- Tipul dozelor electromagnetica.

- Caracteristica de transfer intrare-iesire  $\leq 1$  dB.

- Raport semnal-zgomot S/N  $\geq 70$  dB.

- THD < 0.1%.

- TID < 0.02%.

- Tipuri de circuite integrate folosite

- BM 381

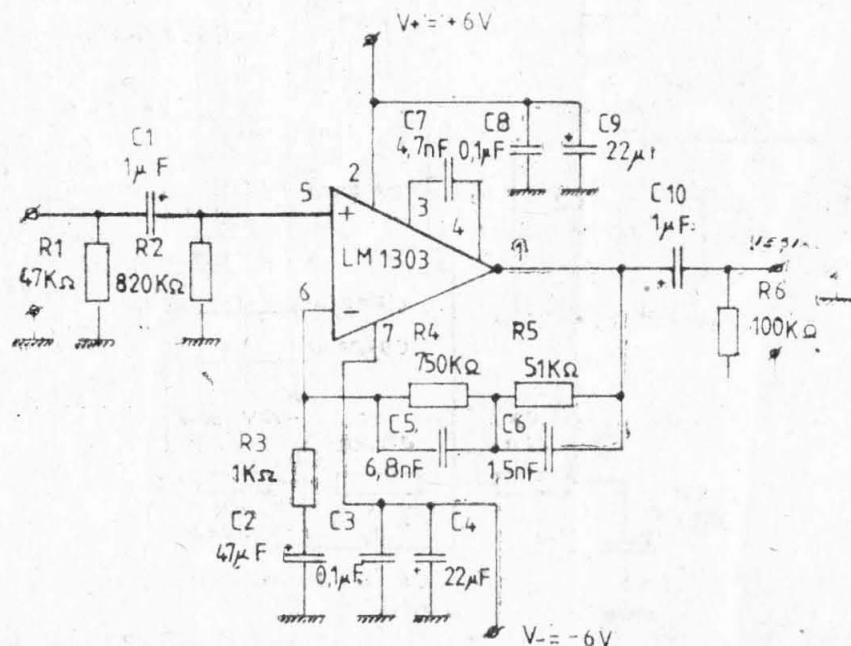
- BM 382

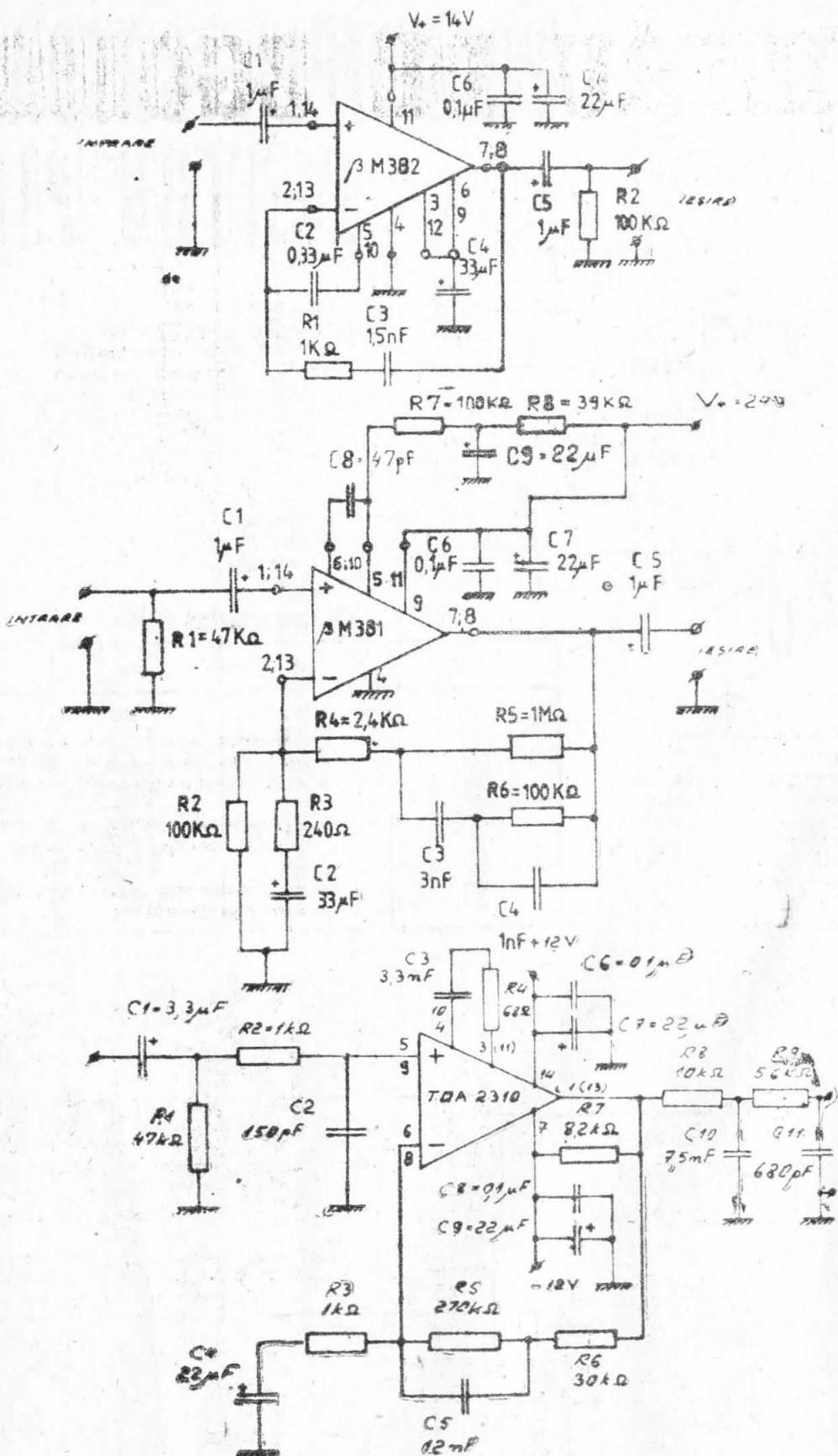
- BM 387

- LM 1303

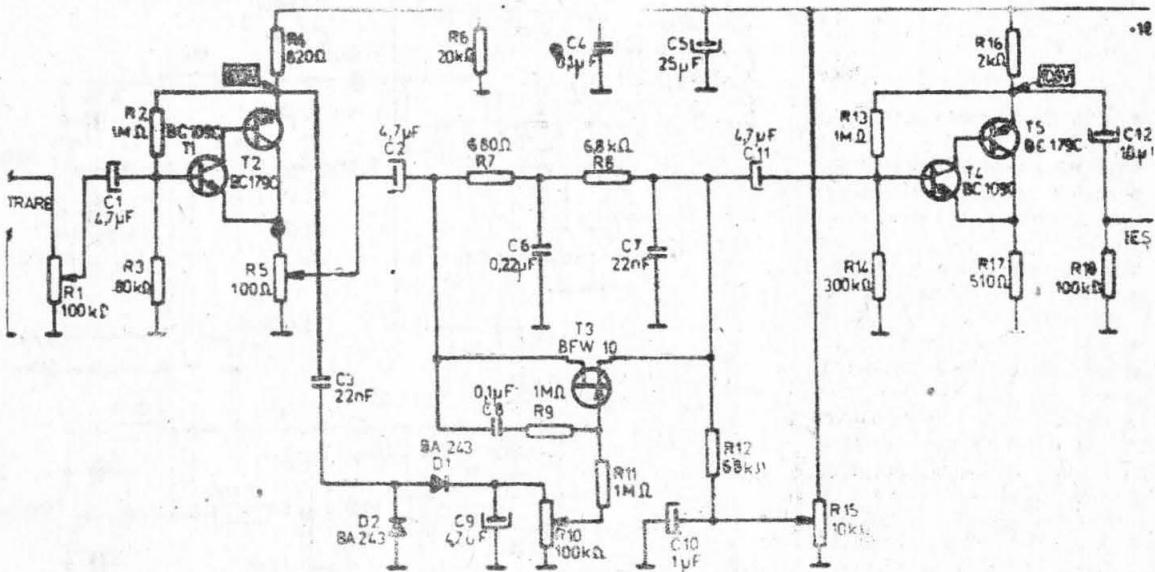
## Caracteristica RIAA

Hz	dB	Hz	dB
20	+ 19.3	800	0.7
30	+ 18.6	1 000	0
40	+ 17.8	1 500	1.4
50	+ 17.0	2 000	2.6
60	+ 16.1	3 000	4.8
80	+ 14.5	4 000	6.6
100	+ 13.1	5 000	8.2
150	+ 10.3	6 000	9.6
200	+ 8.2	8 000	11.9
300	+ 5.5	10 000	13.7
400	+ 3.8	15 000	17.2
500	+ 2.6	20 000	19.6





# FILTRU DE ZGOMOT



Principiul de functionare a acestui montaj electronic constă în limitarea semnalelor de audiofreqvență de nivel mic și cu spectru de frecvență situat în banda 1.5 kHz, regiune în care se situează zgometul de fond și mai ales acel fisiu nedorit, prezent în pauzele dintre pasajele muzicale înregistrate pe o bandă magnetică.

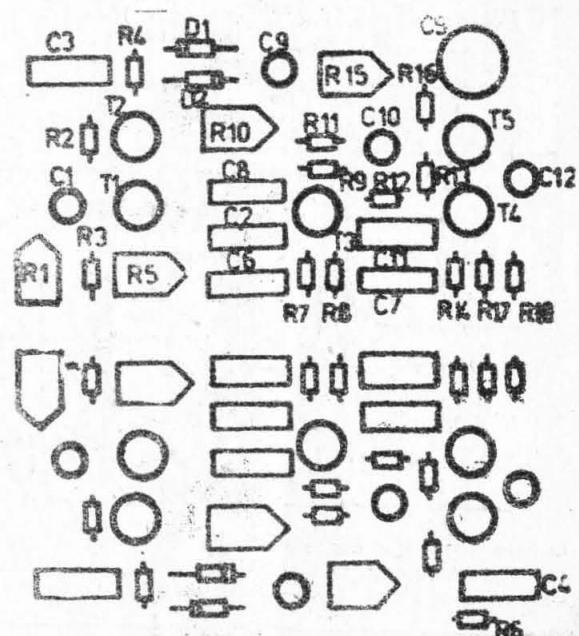
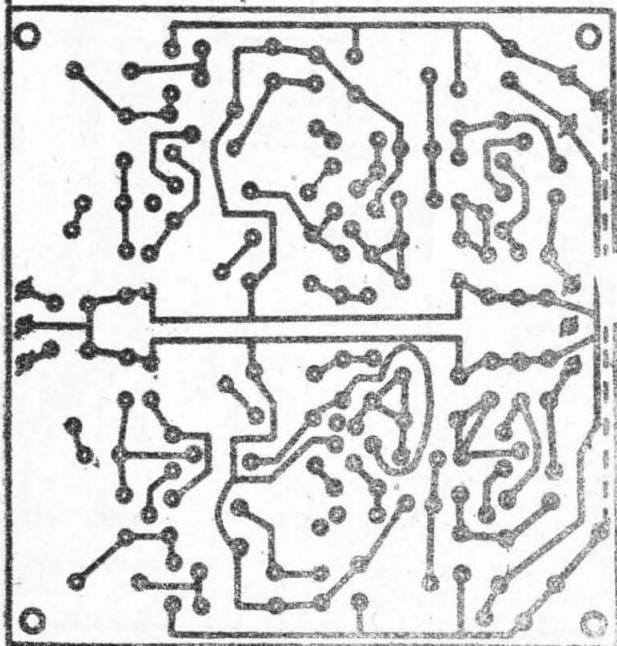
Se alimentează montajul cu  $U = +18$  V și se aplică la intrarea acestuia o tensiune sinusoidală cu amplitudinea  $U_i = 250$  mV și frecvența  $f = 5$  kHz.

Se actionează cursorul potențiometrului semireglabil R5 pîna

că la ieșirea montajului se obține o tensiune alternativă cu aceeași amplitudine cu cea de la intrare (250 mV, 5 kHz). Ulterior, de la sursa de semnal se micsorează  $U_i$  pîna la valoarea de 25 mV.

Se actionează potențiometrul semireglabil R15 pîna cînd semnalul de la ieșirea montajului este atenuat cu 20 dB ( $U_{iese} = 2.5$  mV).

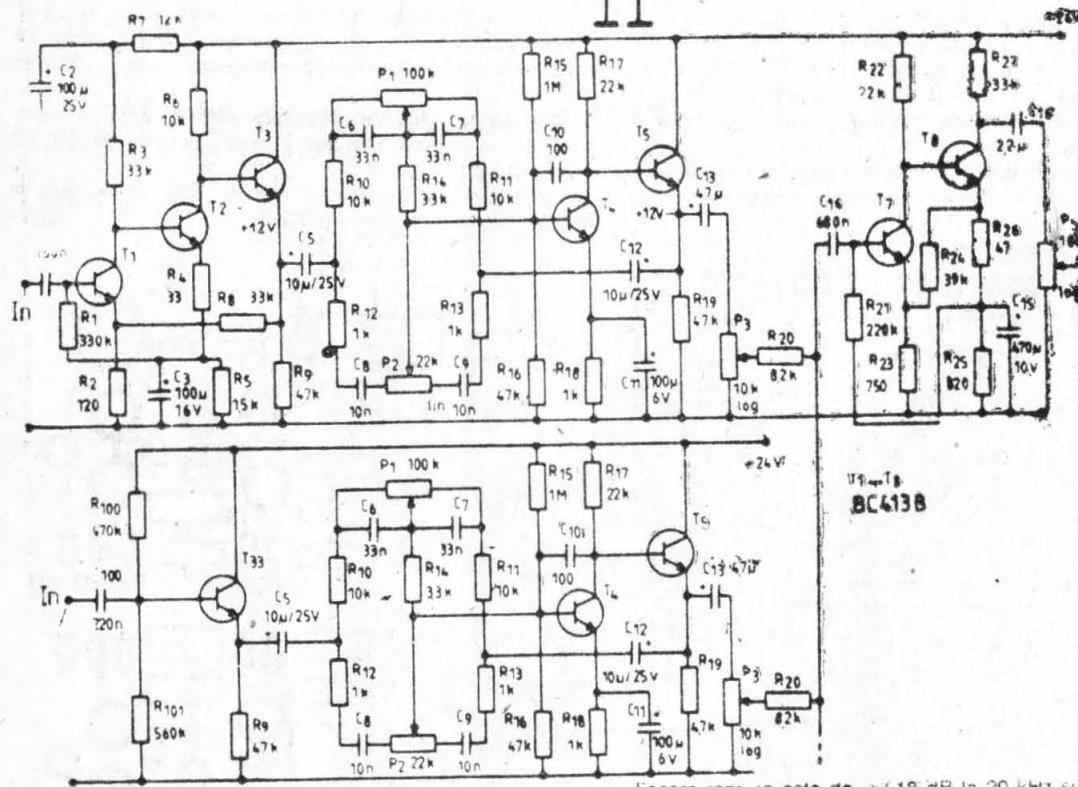
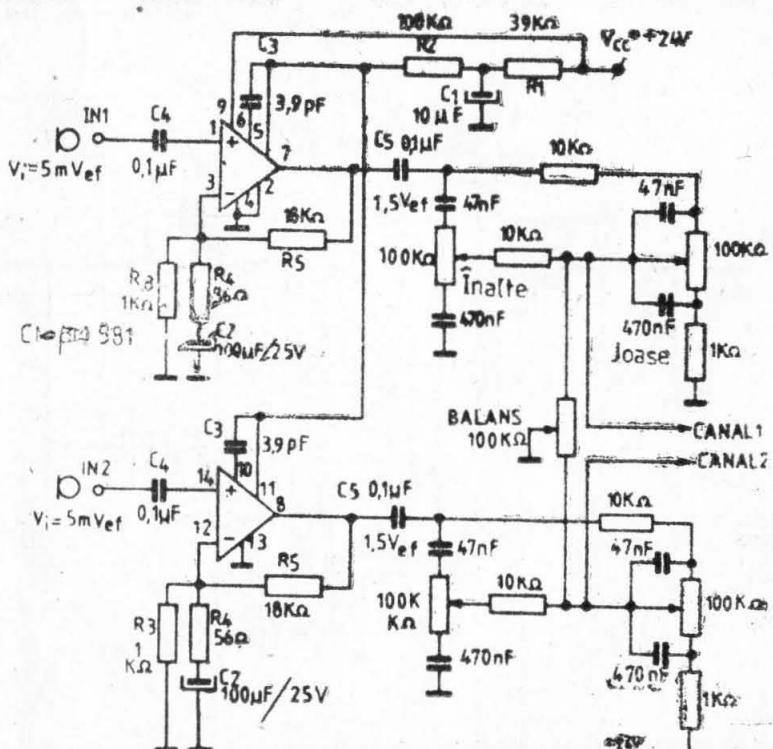
Se actionează potențiometrul reglabil R10, astfel încît la ieșirea montajului să se obțină 25 mV.



# PREAMPLIFICATOR DE MICROFON

- banda de frecvențe 30 Hz - 20 kHz
- cîstigul la mijlocul benzii 50 dB
- factorul de rejetare a tensiunii de alimentare 100 dB (f = 120 Hz)
- rezistența de intrare 100 kohm
- tensiunea de intrare maxima 300 mVef
- curentul de ieșire 8 mA
- tensiunea de ieșire maxima 18 Vef

La o tensiune de intrare  $V_i = 5 \text{ mVef}$  (1 kHz) circuitul preamplificatorului din figura 1 asigura obtinerea unei tensiuni de ieșire  $V_e = 1.5 \text{ Vef}$  (1 kHz).



La intrarea montajului se poate aplica semnal de la microfon sau de la o doza de chitară, avind chiar posibilitatea de mixare a acestor semnale prin potențiometrele P3. Reglajul de ton pe

fiecare ramură este de  $\pm 18\text{dB}$  la 20 kHz și de  $\pm 3\text{dB}$  la 20 Hz.  
Toate tranzistoarele din schema sunt BC413. Alimentarea este de 24 V, tensiune stabilizată și foarte bine filtrată.

# FILTRE TRECE-BANDĂ

Performante:

$f_{central} = 400\text{Hz}$  (pozitie medie)

R2,

$A_u = 1$

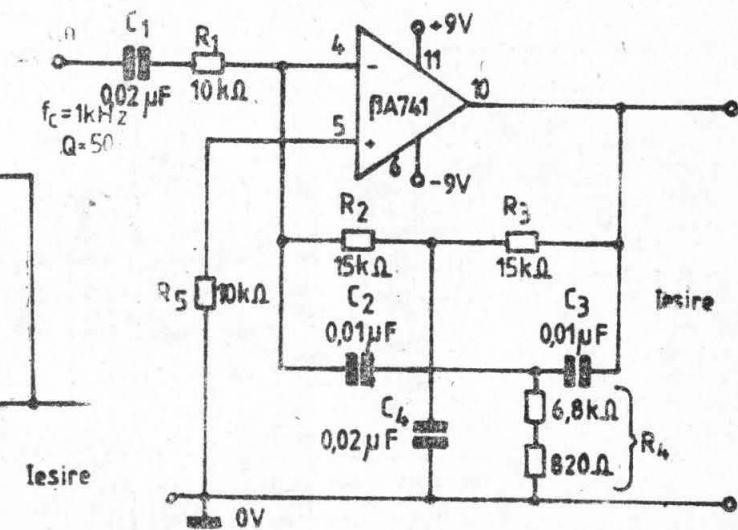
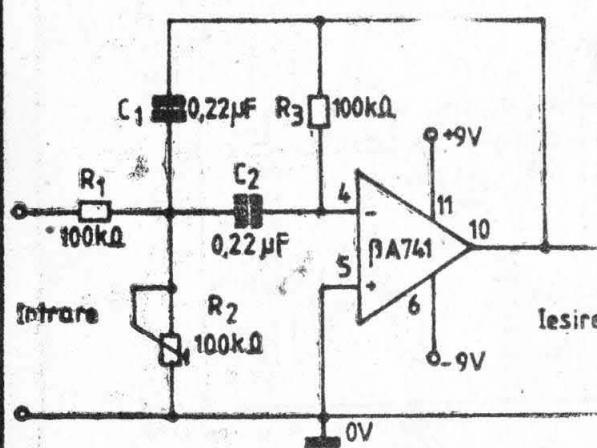
$Q = 20$

Pentru calculul frecvenței centrale

$f_c = 1/2\pi R_2 C_2$

$R_2 = R_3 = 2R_4$

$C_2 = C_3 = C_4/2$



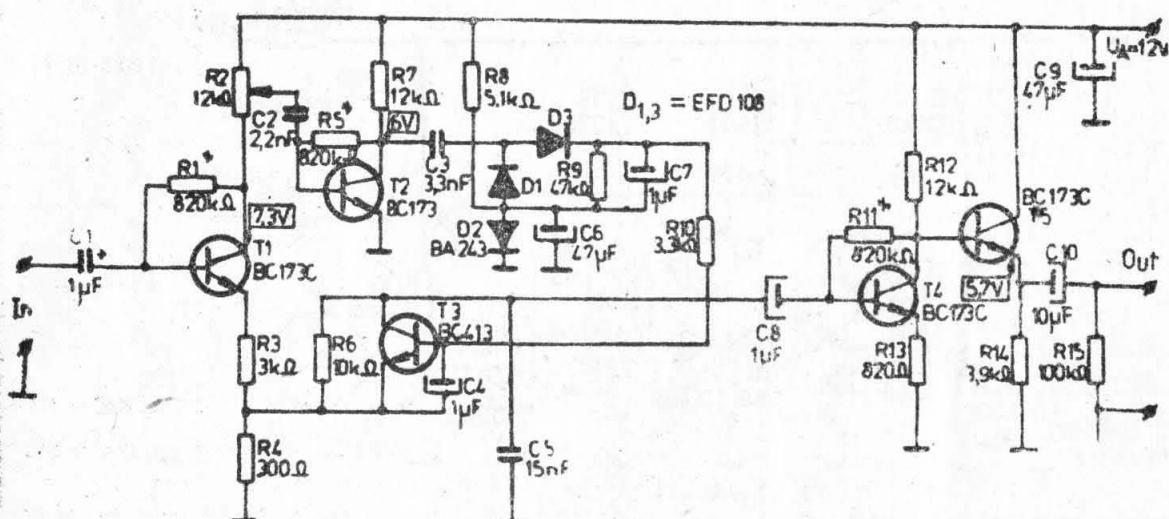
# FILTRU DE ZGOMOT

Pragul de actionare al filtrului de zgomot este determinat de poziția cursorului potențiometrului R2. Poziția dinspre emitorul tranzistorului T2 corespunde pragului minim de prelucrare introdus de montaj (la cca. 45dB).

Montajul are următoarele performanțe:

- impedanța de intrare  $Z_i = 100$  kohm

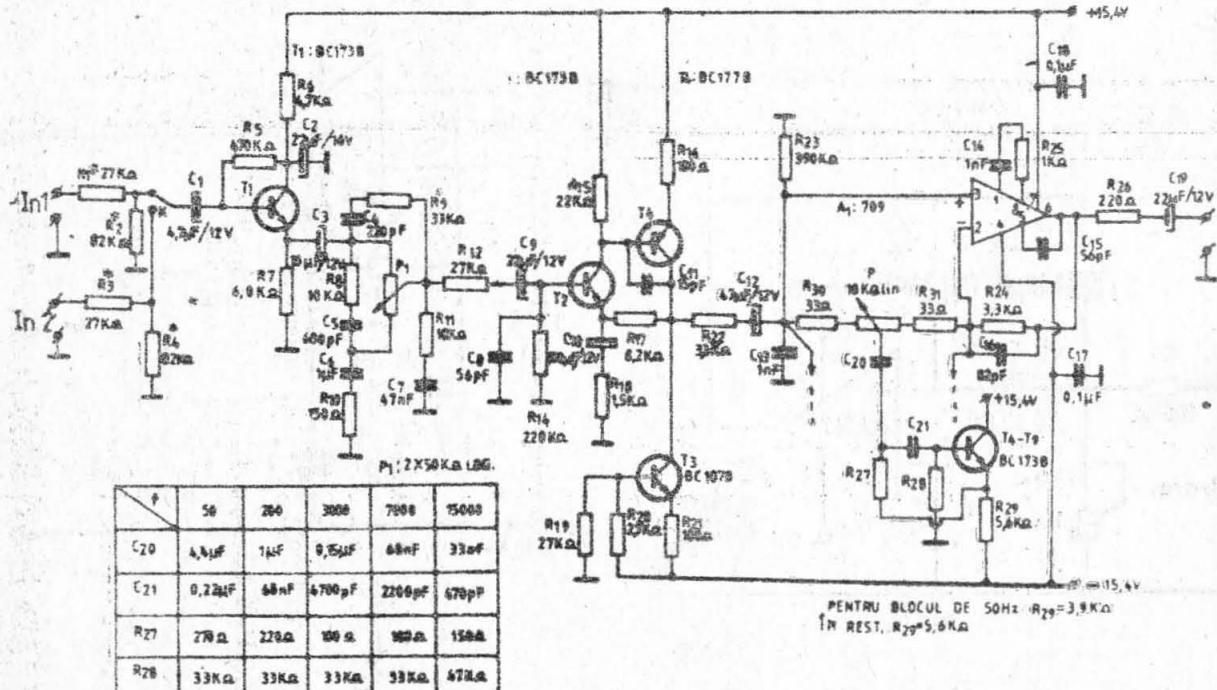
- tensiunea nominală de intrare  $U_i = 400$  mV;
- banda de frecvență de lucru  $f = 25$  Hz - 20 kHz;
- frecvența de tăiere a filtrului trece-jos  $f_L = 1,5$  kHz;
- atenuarea în lipsa frecvențelor înalte,  $A = 10$  dB (reglabilă);
- distorsiuni armonice totale THD < 0.6%



# PREAMPLIFICATOR CORECTOR DE TON

- tensiunea de intrare: 250 mV
- tensiunea de ieșire: 1 V
- frecvențele de reglare a tonului: 50, 200, 3000, 7000, 15000 Hz
- domeniul de reglare: +/-15 dB

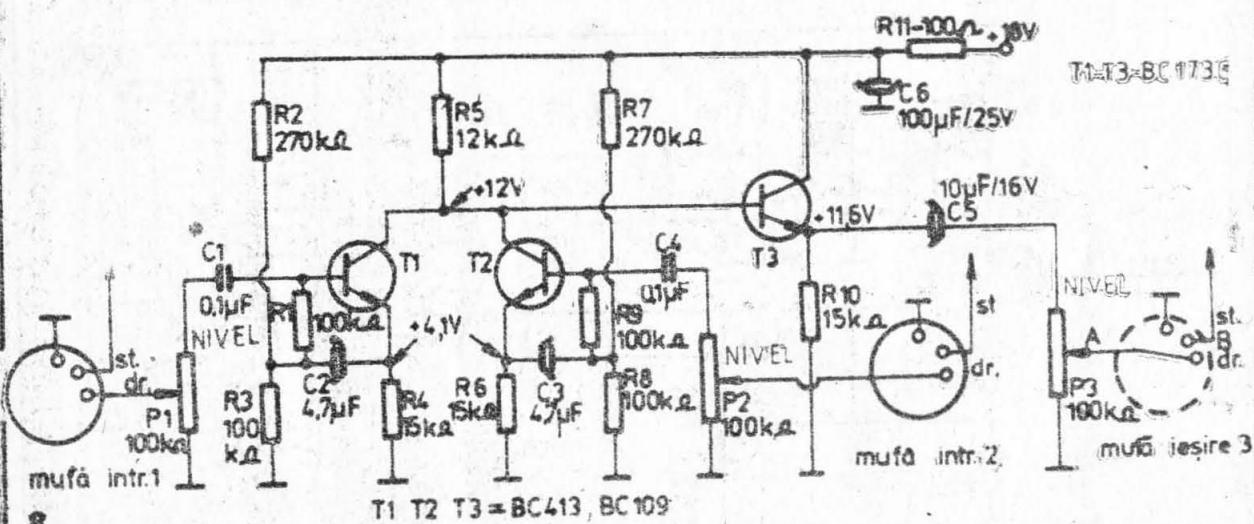
• distorsiuni armonice pentru 1V la ieșire în banda 20 - 20000Hz: 0.03%  
 • raport semnal/zgomot: 70 dB  
 Potențiometrul P1 permite reglajul fiziological al volumului.



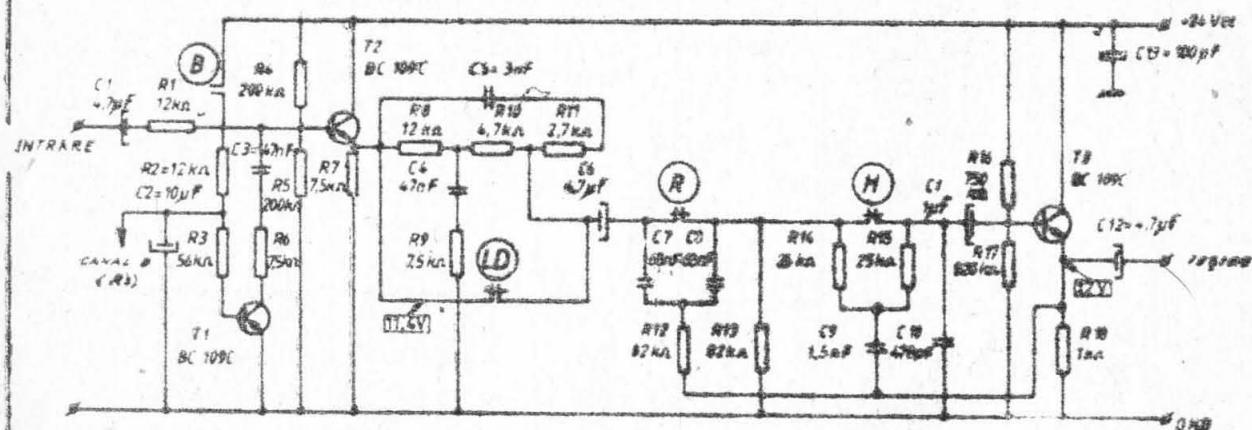
## PREAMPLIFICATOR - MIXER

Sensibilitatea de intrare a celor două canale este aceeași și nu va depăși amplitudinea de 1 Vef, pentru care la ieșire

fatorul de distorsiuni va fi sub 0,5% (aceasta poate cobori sub 0,1% pentru un semnal sub 500mV).



# BASS,LOUDNESS, HISS,RUMBLE

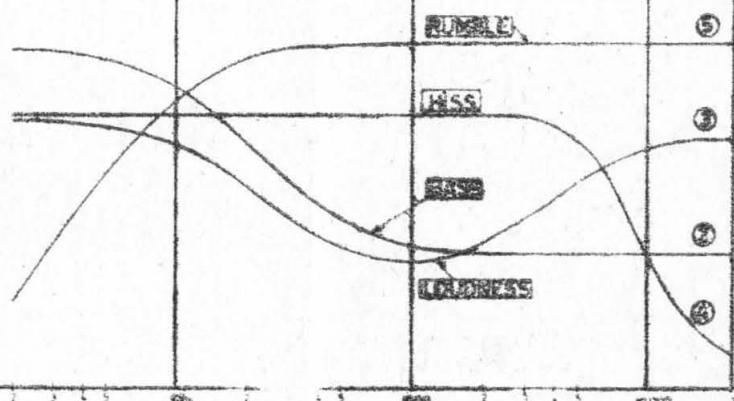


$U_{\text{ESc}}$   
 $U_{\text{INTRA}}$

Modul de efectuare a colectoilor este prezentat alaturat.

Pentru corectia de tip bass (curba 2), nivelul frecventelor joase creste de la frecventa de 1.5 kHz cu 8 dB. Pentru corectia de tip loudness, nivelul frecventelor medii, cu spectrul cuprins intre 200 Hz si 5000 Hz scade cu cca 6 dB (curba 3). Pentru corectia de tip hiss (curba 4) sunt atenuate frecventele inalte incepand de la  $f = 5000$  Hz cu 10 dB, iar pentru corectia de tip rumble (spectrul frecventelor joase) este atenuat incepand de la frecventa de 50 Hz, cu 6 dB (curba 5).

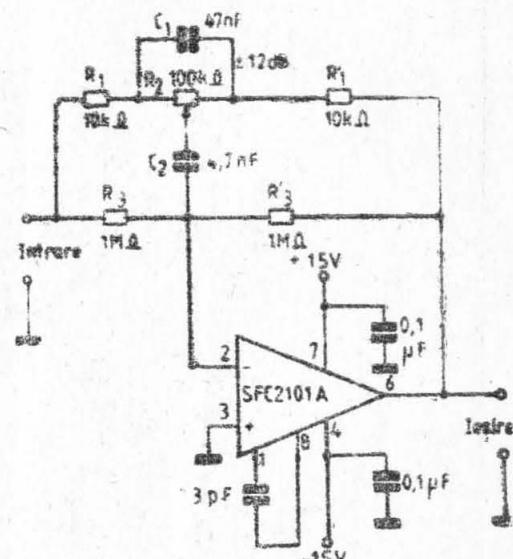
Prin inchiderea sau deschiderea comutatoarelor B, LD, R si H se obtin curbele din diagrame.



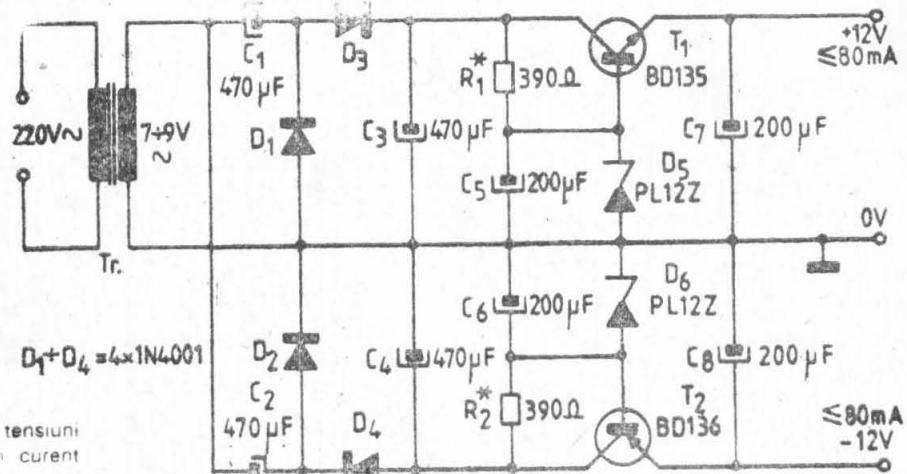
## FILTRU

Valorile trecute in schema corespund frecventei centrale de 425 Hz. Pentru alte frecvente dorite se vor schimba doar valoarea condensatoarelor C1 si C2 conform datelor din tabel.

f (Hz)	C <sub>1</sub>	C <sub>2</sub>
32	0.22 $\mu$ F	20 nF
64	0.1 $\mu$ F	10 nF
125	47 nF	4.7 nF
250	22 nF	2.2 nF
500	12 nF	1.2 nF
1 000	5.6 nF	560 pF
2 000	2.7 nF	270 pF
4 000	1.5 nF	150 pF
8 000	680 pF	88 pF
16 000	330 pF	33 pF



# SURSA - DUBLĂ

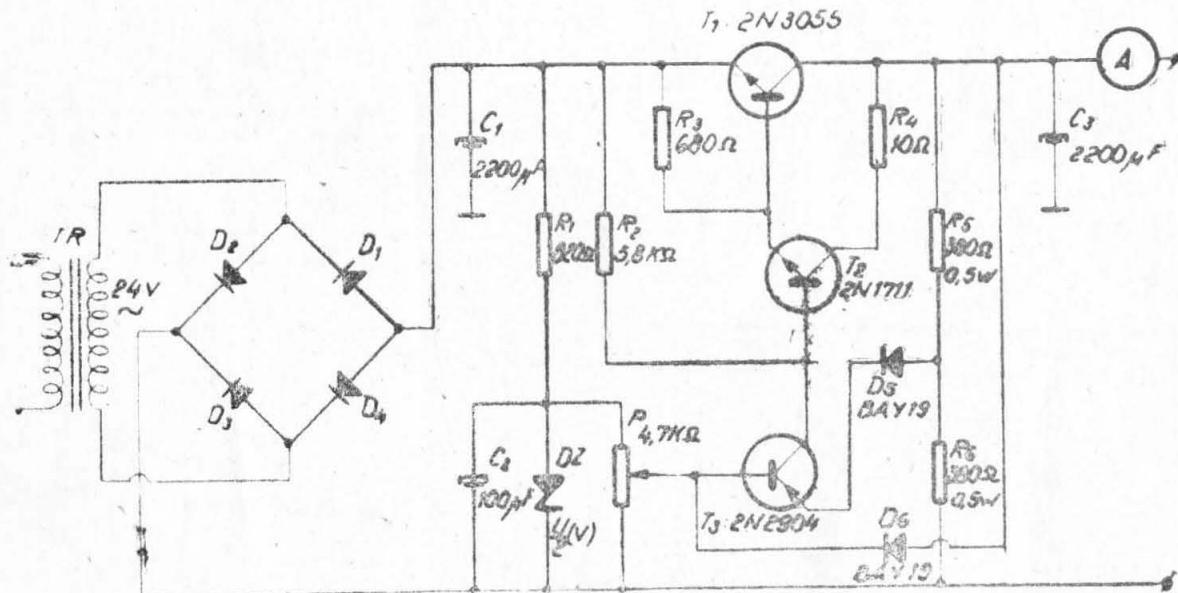


Sursa permite obtinerea unei tensiuni stabilizate de +/-12 V la un curent maxim de 80 mA

## ALIMENTATOR AUTOPROTEJAT

Acest alimentator permite obtinerea unei tensiuni continue reglabile de la 2 la 24 V, poate debita un curent cu intensitatea maxima de 2 A si este protejat la scurtcircuit.

Pentru a obtine o tensiune variabila intre 2V si U va trebui sa se foloseasca o dioda Zener avind o tensiune de stabilizare egala cu U/2



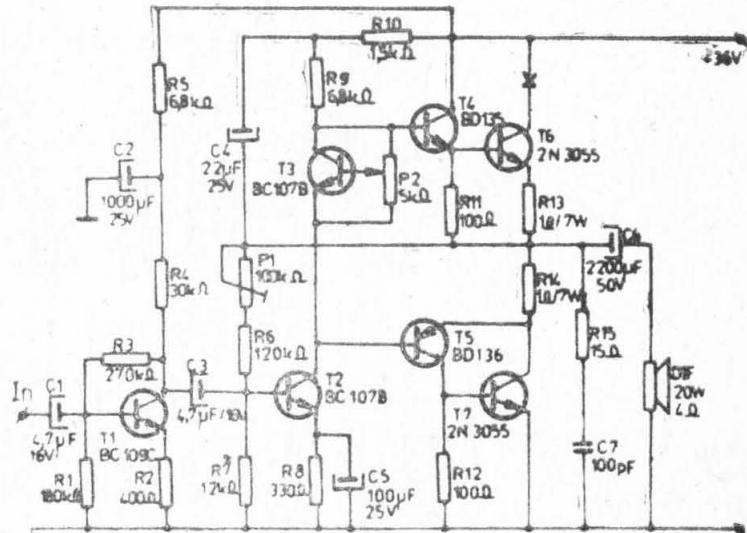
# AMPLIFICATOR

20 W @ 4 ohm

Se va masura tensiunea de mijloc intre masa si plusul condensatorului de pe iesire (difuzor), care trebuie sa fie jumata din valoarea tensiunii de alimentare adica -18 V. Aceasta valoare se regleaza din P1.

Se masoara curentul de repaus, care se ajusteaza la valoarea de 40 mA din potentiometrul semireglabil P2 montandu-se miliampermetrul in colectorul tranzistorului T6 in punctul notat cu asterisk in schema.

Se masoara din nou tensiunea de mijloc si din nou curentul de repaus pina ce se obtin valorile de 18 V respectiv de 40 mA.



## DATE TEHNICE

- tensiunea de alimentare max 60 V
- puterea nominala 50 W 4 ohm (la tensiunea de alimentare de 60V)
- impedanta de intrare 100 kohm
- banda de frecventa (-3 dB) 20 Hz - 40 kHz
- raport semnal/zgomot 70 dB
- distorsiuni armonice < 0.5%
- amplificare in tensiune 20 dB
- sensibilitatea pentru puterea nominala 1.4 V

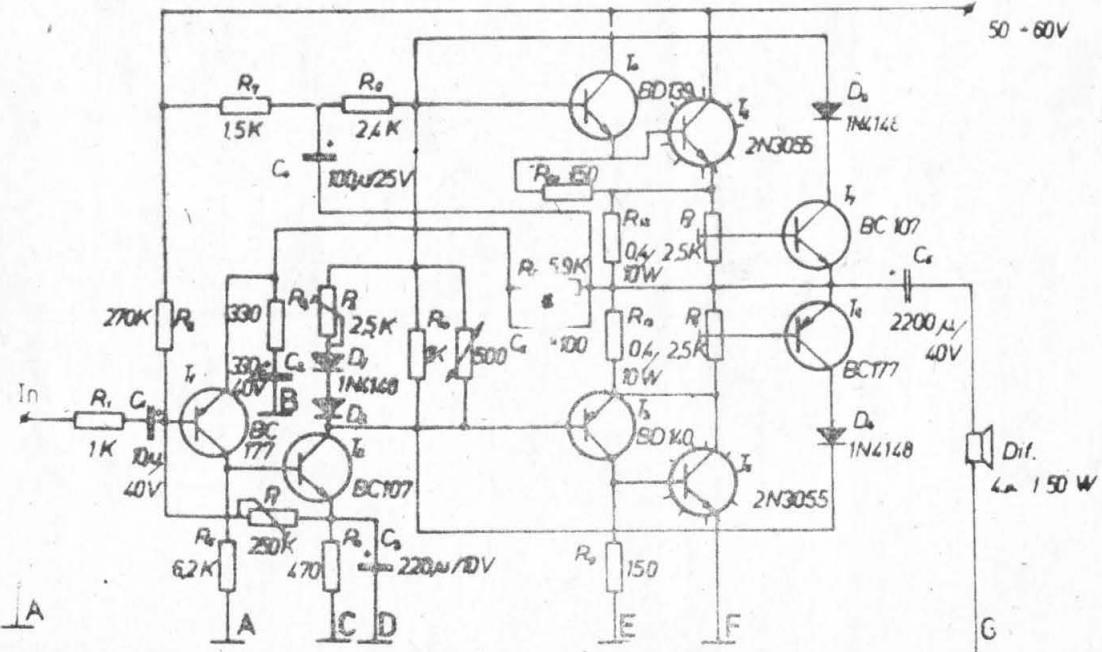
Se ajusteaza potentiometrul semireglabil P1 pina cind se obtine intre masa si armatura pozitiva a condensatorului e lectrolitic de iesire C5 jumata din tensiunea de alimentare a amplificatorului fara semnal pentru o valoare de circa 30-50

# AMPLIFICATOR

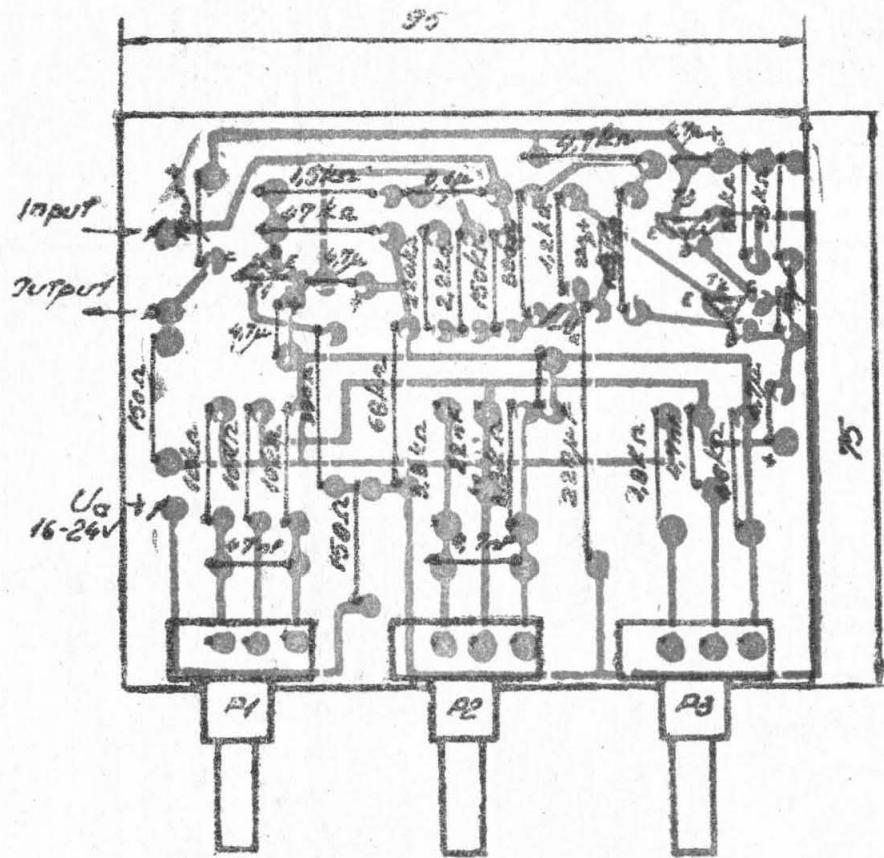
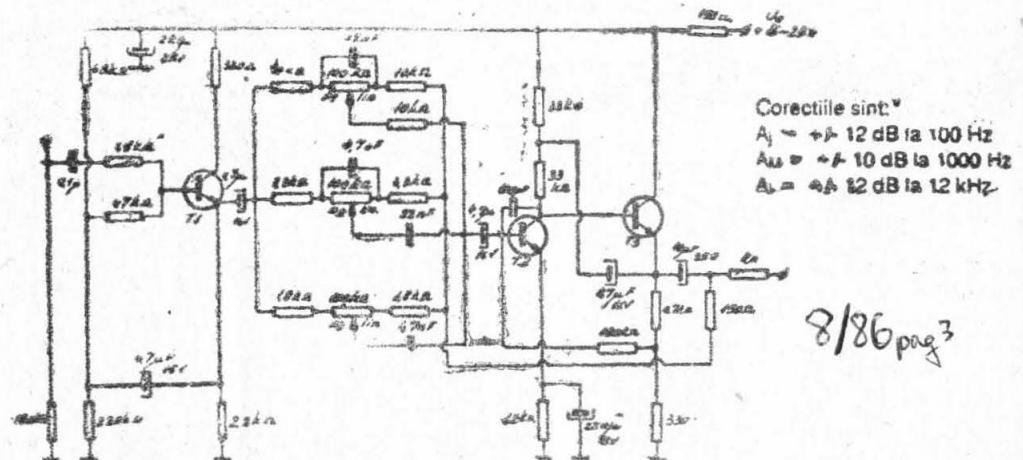
50W

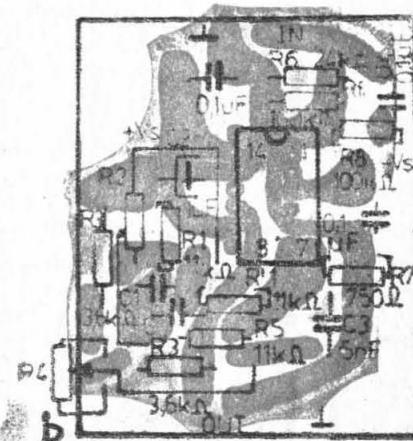
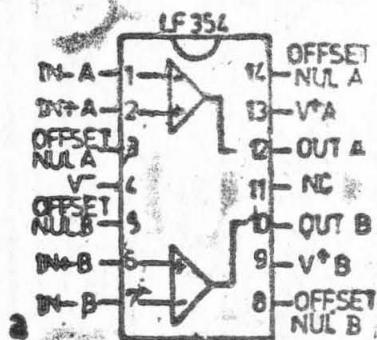
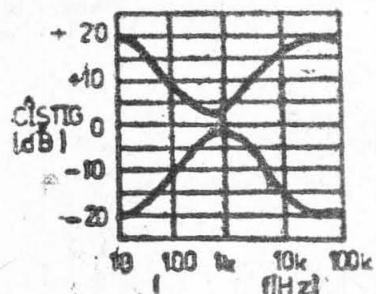
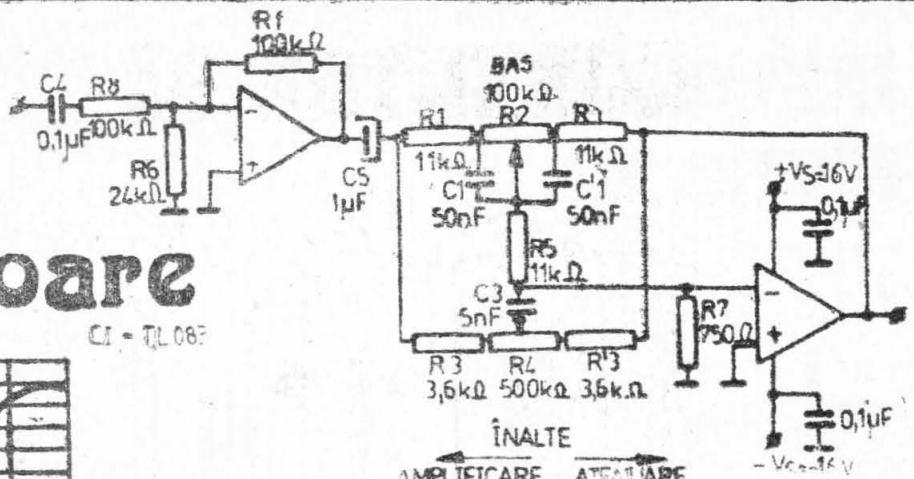
mA. Se pozitioneaza apoi cursorul semireglabilor P3 si P4 spre C5. Se injecteaza semnal la intrare marind amplitudinea pina cind la iesire forma de unda incepe sa se limiteze superior. Apoi se

deplaseaza cursorul semireglabilului P3 pina in momentul in care sinusoida de la iesire ajunge sa se limiteze superior. Aceiasi operatie se efectueaza din P4 pentru semialternanta negativa.



# CORECTOR DE TUN



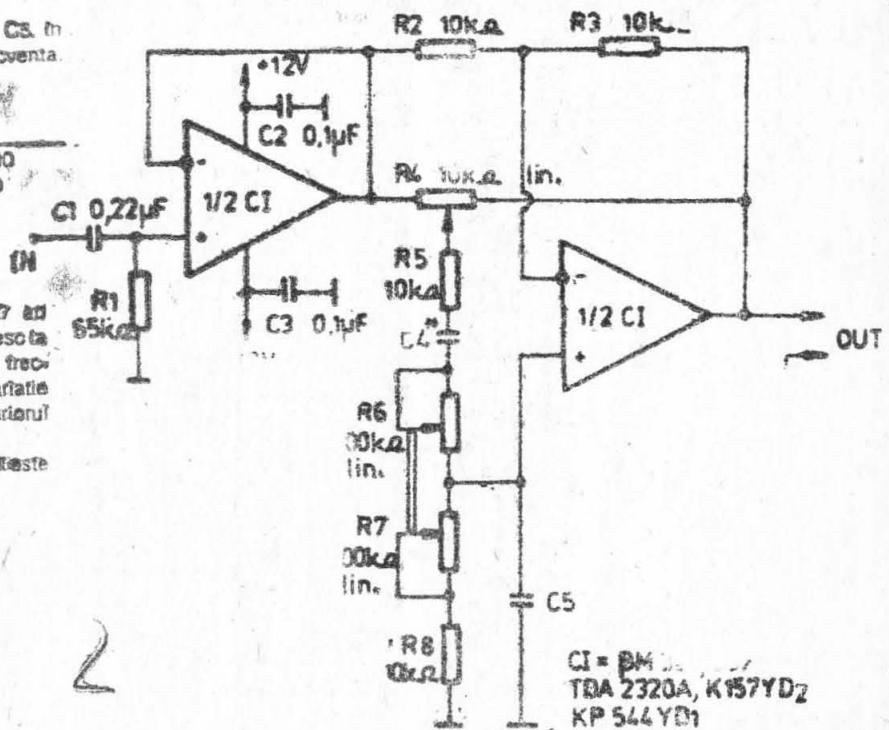


$U_i = 25\text{u}$   
 $A_1 = +/-18 \text{ dB la } 20 \text{ Hz}$   
 $A_2 = +/-18 \text{ dB la } 15 \text{ kHz}$

Variatia condensatorilor  $C_4$  si  $C_5$  in  
tunarea de domeniul de frecventa.  
este:

Combinatie	$C_4$ (frecventa(Hz))	$C_5$ (pF)
50 & 600	47000	22000
500 & 5000	4700	2200
2500 & 20000	1000	470

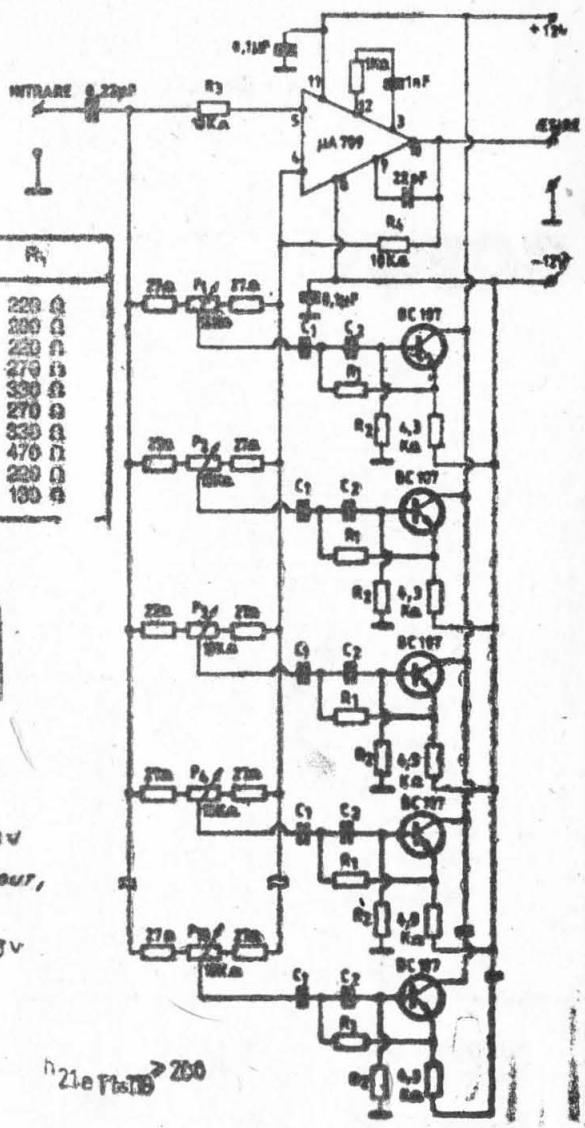
Potentiometrele cuplate  $R_6$  si  $R_7$  ad  
variatie liniara a rezistentei si serveasca  
reglajul panoului caracteristicilor de fre-  
cventa (+/-14 dB), iar  $R_4$ , cu variatie  
liniara, stabileste frecventa in interiorul  
domeniului de lucru.  
Rezistenta de intrare este constanta si este  
de 50 kOhm.



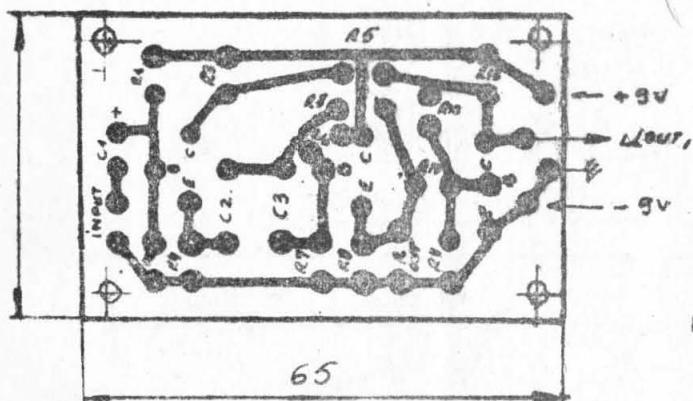
$C_1 = \text{PM} \dots$   
 TDA 2320A, K157YD2  
 KP 544YD1

# ECALIZATOR CRAPIE

$f_i$	$C_1$	$C_2$	$R_2$	$R_1$
32 Hz	10 nF	0.33 nF	33 kΩ	220 Ω
64 Hz	4.7 nF	0.22 nF	33 kΩ	220 Ω
125 Hz	2.2 nF	0.1 nF	33 kΩ	220 Ω
250 Hz	1 nF	47 nF	33 kΩ	220 Ω
500 Hz	0.22 nF	22 nF	33 kΩ	220 Ω
1 kHz	0.22 nF	10 nF	33 kΩ	270 Ω
2 kHz	0.1 nF	4.7 nF	33 kΩ	330 Ω
4 kHz	47 nF	2.2 nF	33 kΩ	470 Ω
8 kHz	33 nF	1.5 nF	33 kΩ	220 Ω
16 kHz	22 nF	1 nF	33 kΩ	180 Ω

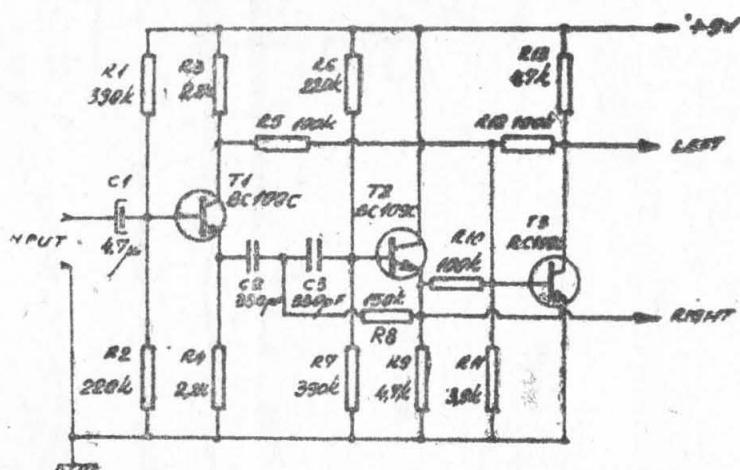


## PSEUDOSTEREOFONIA



h 21-e Plată > 200

Montajul, introdus în retea unei surse de program monofonice, să se separă semnalul în două componente care, amplificate și reduse separat de un amplificator stereo, vor crea un efect pseudostereofonic.



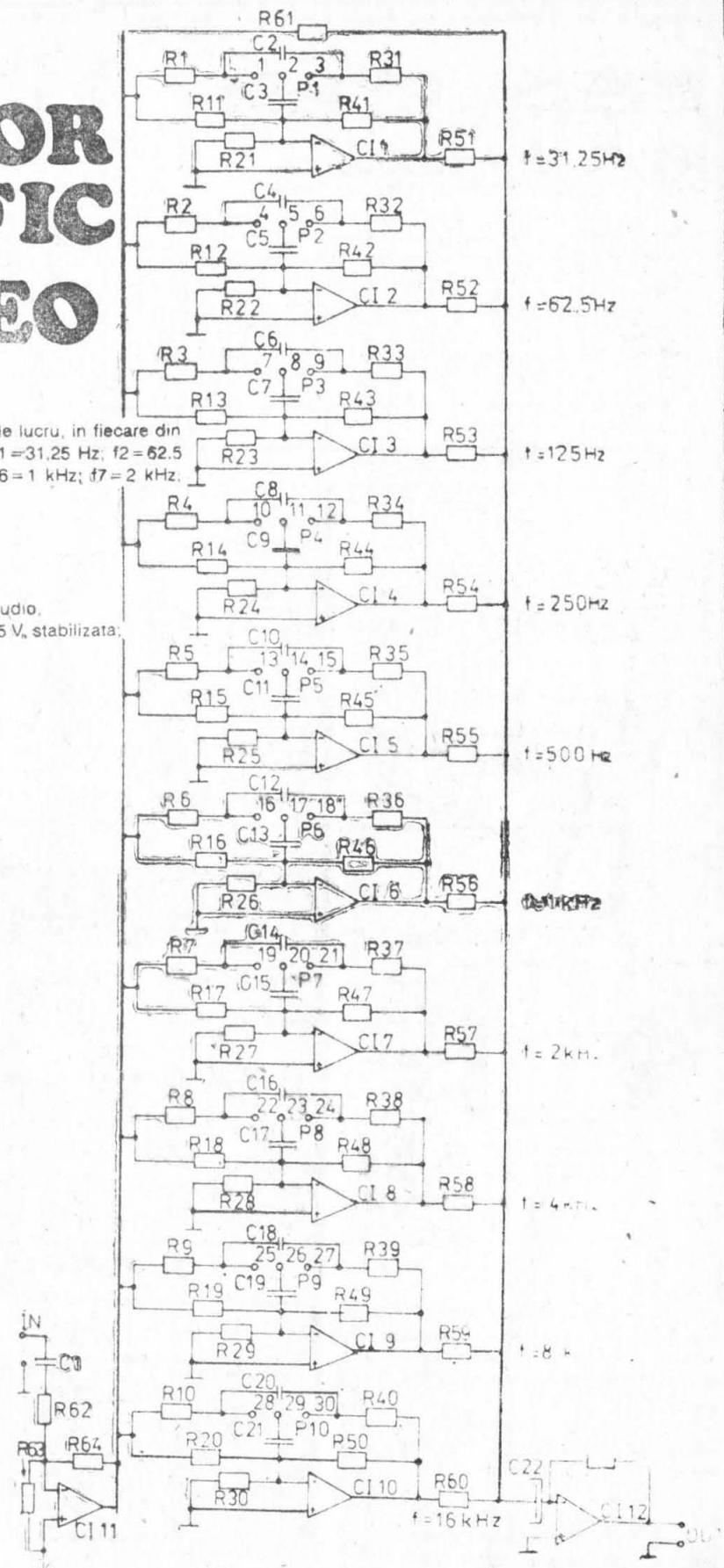
# EGALIZOR GRAFIC STEREO

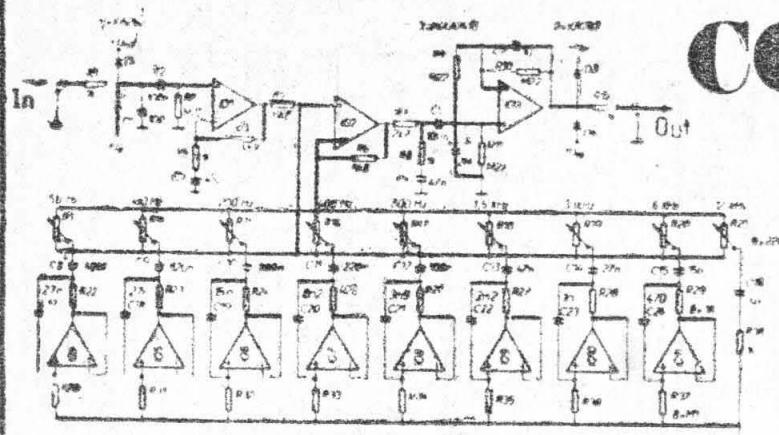
## Caracteristici:

- Spectrul audio-impartit in 10 puncte utile de lucru, in fiecare din ele colectia facinduse liniar. Acestea sint:  $f_1 = 31,25$  Hz;  $f_2 = 62,5$  Hz;  $f_3 = 125$  Hz;  $f_4 = 250$  Hz;  $f_5 = 500$  Hz;  $f_6 = 1$  kHz;  $f_7 = 2$  kHz;  $f_8 = 4$  kHz;  $f_9 = 8$  kHz;  $f_{10} = 16$  kHz;
- Tensiunea de intrare  $U_i = 1$  V;
- Tensiunea de ieșire  $U_o = 1$  V;
- Impedanța de intrare  $Z_i = 20$  kohm;
- Impedanța de ieșire  $Z_o = 1$  kohm;
- Factorul de distorsiuni < 0,02% in banda audio;
- Tensiunea de alimentare, diferențială, +/-15 V, stabilizată;
- Curențul absorbit maximum 25 mA.

## LISTA DE PIESE

- Q1, Qn2 - BA 741 (mono)  
 • BM 324 (stereo)  
 R1 - R10, R30 - R40 - 10kohm  
 R20 - R30 - 2,2kohm  
 R11 - R20 - R41 - R50 - 1Mohm  
 R51 - R60, R62, R64/R65 - 100kohm  
 R60 - 11 kohm  
 R63 - 22 kohm  
 P1, P10 - 100μ (Jumal. tip: P35028-1-B)  
 C1 - 620 nF  
 C2 - 150 nF  
 C3 - 100 pF  
 C4 - 100 pF  
 C5 - 47 pF  
 C6 - 47 pF  
 C7 - 22 pF  
 C8 - 22 pF  
 C9 - 22 pF  
 C10 - 62 pF  
 C11 - 1,2 μF  
 C12 - 6,6 μF  
 C13 - 560 pF  
 C14 - 2,7 pF  
 C15 - 270 pF  
 C16 - 1,5 pF  
 C17 - 150 pF  
 C18 - 680 pF  
 C19 - 68 pF  
 C20 - 830 pF  
 C21 - 63 pF  
 C22 - 4,7 μF/6V





# CORECTOR

## Performante

- $f = 25 - 22000 \text{ Hz}$
- $A = +16 \text{ dB} - 15 \text{ dB}$

$f_{\text{correctie}} = 50 \text{ Hz}, 100 \text{ Hz}, 200 \text{ Hz}, 400 \text{ Hz}, 800 \text{ Hz},$   
 $1.5 \text{ kHz}, 3 \text{ kHz}, 6 \text{ kHz}, 13 \text{ kHz}$

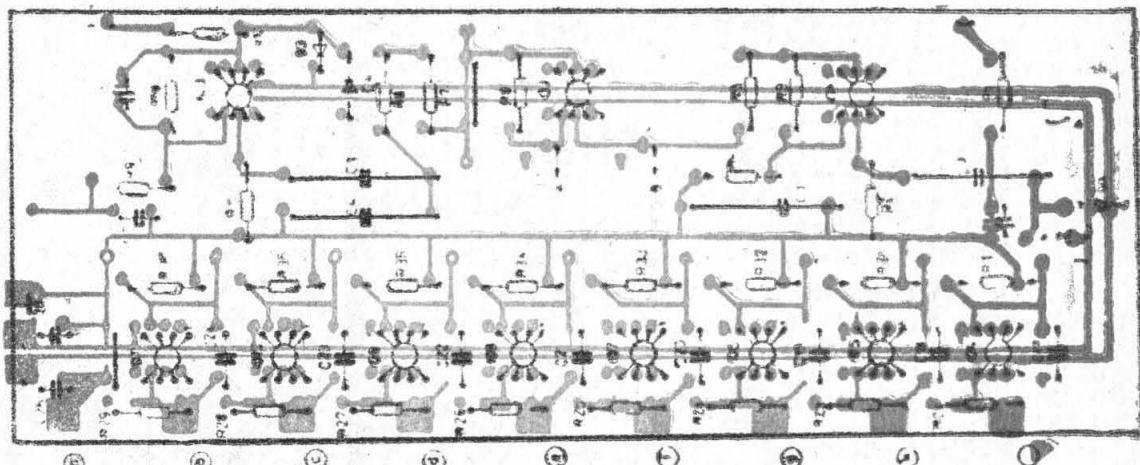
$Z_i = 150 \text{ kohm}$

$U_{\text{max}} = 500 \text{ mV}$

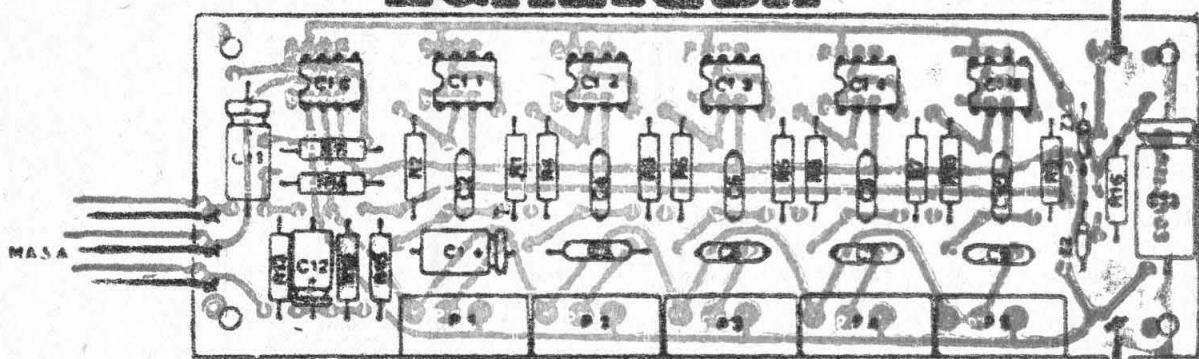
- $C11 = C11 \text{ BA 741}$

- $D1 - D4 = 1N4148$

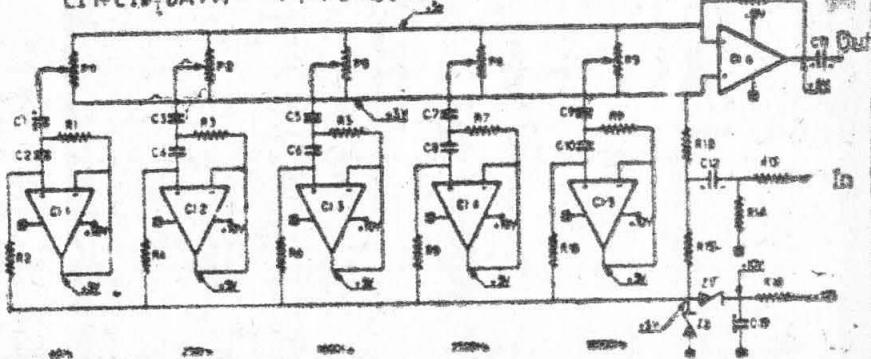
$U_{\text{d.c.}} = 4.7 - 15 \text{ V}$



# EGALIZATOR



C11-C16 BA741 P1-P5-100k ohm lin.



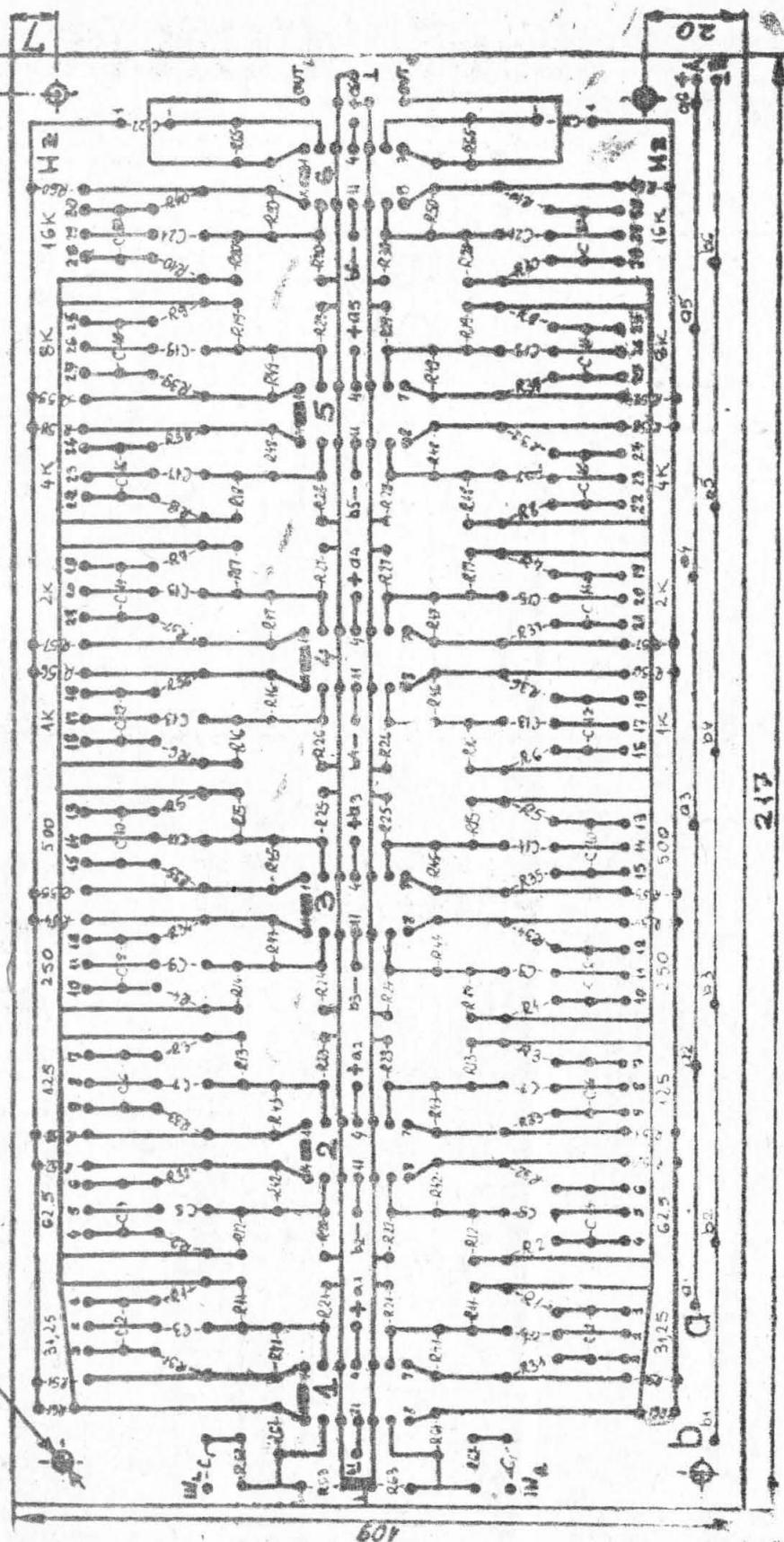
Utilizat pentru corectarea caracteristicii de frecventa, egalizatorul prezentat alaturat foloseste circuite integrate de tip BA741. Componentele au urmatoarele valori:

R1, R3, R5, R7, R9 = 2.2 kohm, P2  
 R4, R6, R8, R10, R12, R15, R13, R16 = 100  
 kohm, R11, R12 = 10kohm, R14 = 10  
 ohmi

C1 = 100 pF, C2, C5 = 47 nF, C3 =  
 0.22 uF, C4 = 10 nF, C6 = 2.2 nF, C7  
 = 35 nF, C8 = 680 pF, C9 = 0.07 uF.

## Lăgăuri Ø3,2

Cabajul egalizorului grafic (stereo) vizat dinspre partea placăi

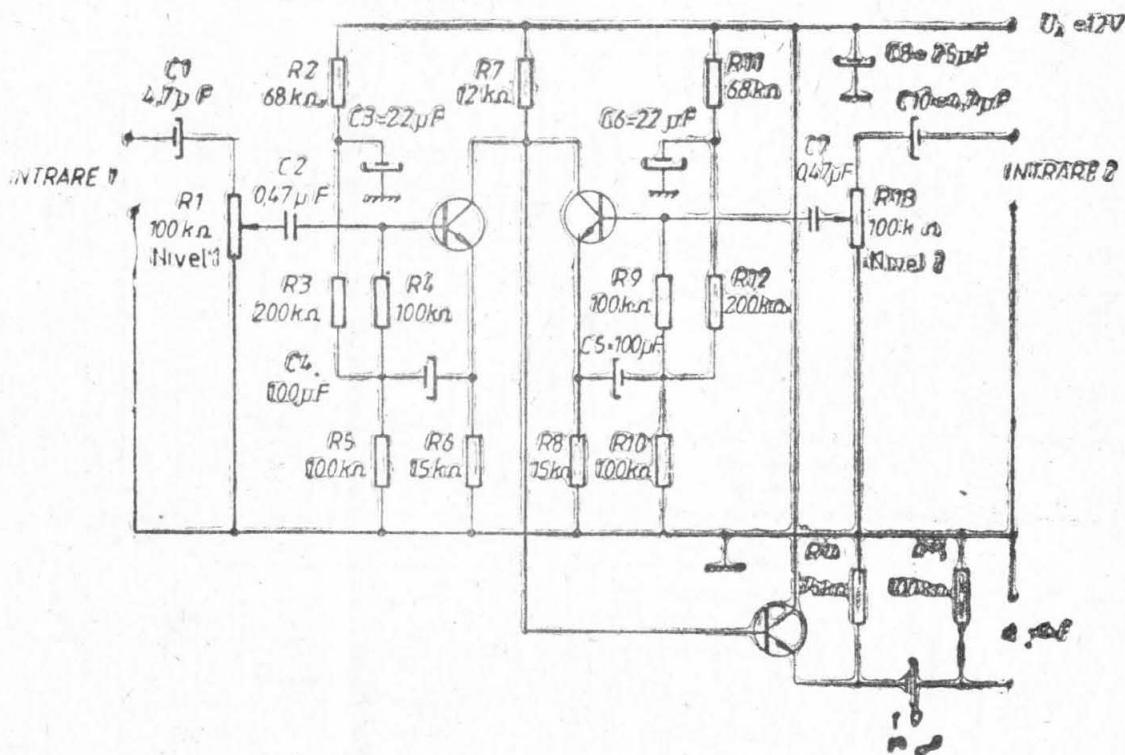


217

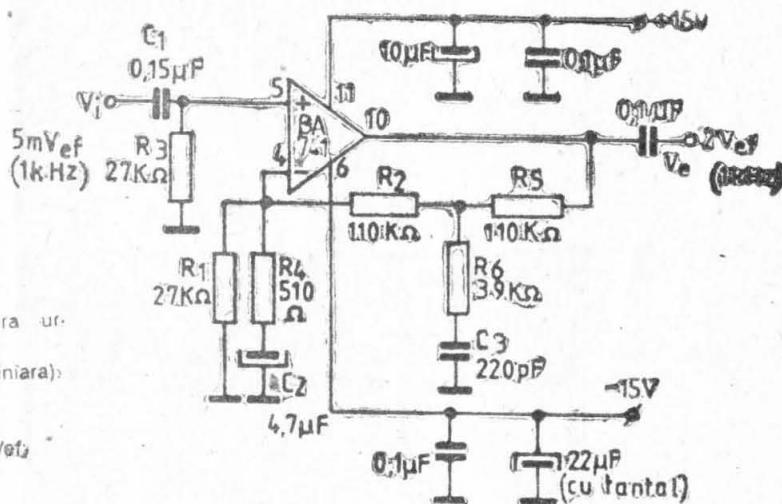
# MIXER

- tensiunile de intrare  $U_i = 250 \text{ mV}$ .
- banda de trecere a semnalelor  $f=20 \text{ Hz} - 25000 \text{ Hz}$ .
- impedanta de intrare a celor doua intrari  $Z_i = 100 \text{ kohm}$ .
- impedanta de ieșire  $Z_o = 100 \text{ ohm}$ .
- tensiunea de alimentare a montajului  $V_{cc} = 12 \text{ V}$ .
- raport semnal - zgomot :  $S/N > 65 \text{ dB}$ .
- distorsiuni armonice neliniare THD  $\leq 0.15\%$ .
- distorsiuni de intermodulatie TID  $\leq 0.02\%$ .

$T1 = T2 = T3 = BC173$



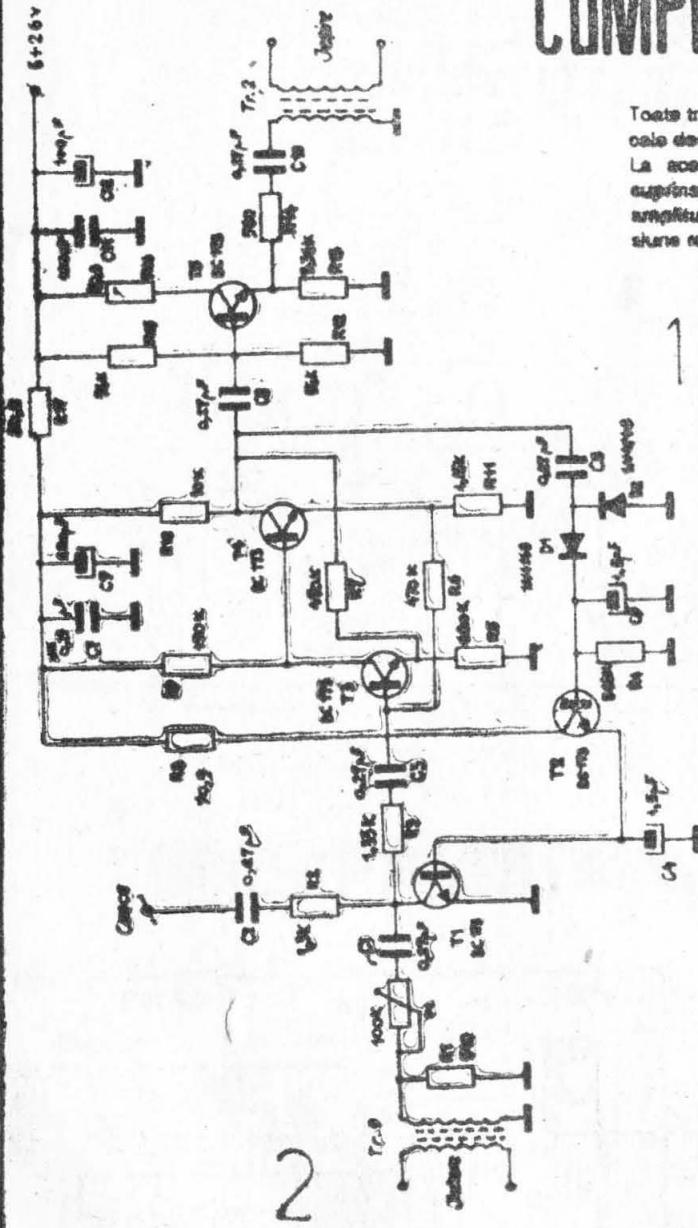
# PREAMPLIFICATOR



Circuitul preamplificator prezentat asigura urmatoarele performante

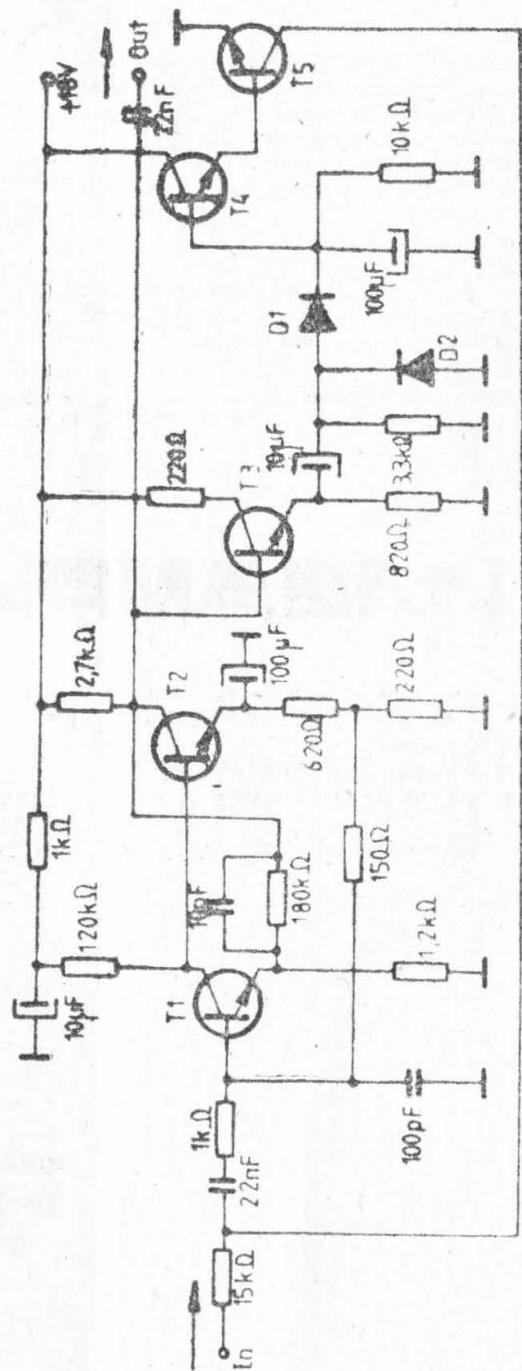
- banda de frecvențe 40 Hz - 20 kHz (liniară).
- cîstigul la mijlocul benzii 54 dB.
- rezistența de intrare 27 kohm.
- tensiunea de intrare maxima 200 mVef.
- curentul de ieșire 5 mA.

# COMPRESOR de DINAMICA



Toate tranzistorurile sunt BC109, BC107, BC170, BC171 etc., iar cele două diode sunt 1N914, 1N4148.

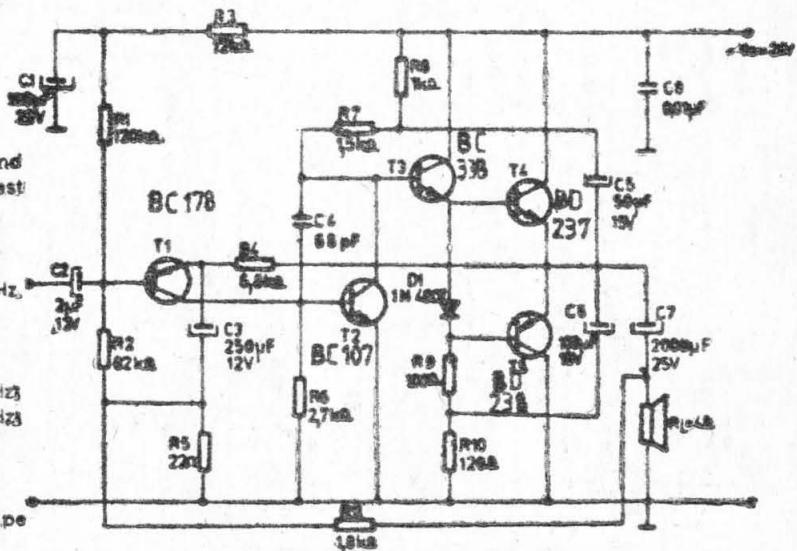
La acest momentaj aplicând la intrare semnalele cu niveluri suprapuse între 0,04 V și 8 V, la ieșire se obține un semnal cu amplitudinea sensibilă egală 2,4 - 2,7 V, cu un factor de distorsiune redus.



Condițiile unei variații de nivel la intrare în plată + mV - 1,5 V, nivelul de ieșire se menține aproape constant în plată de 600-525mV.

Transformatoarele T<sub>1</sub> și T<sub>2</sub> se utilizează în cazul unei intrări în impedanță standardizată de 600 ohm. Raportul de transformare este de 1:4 utilizând oale de ferita cu AL = 4800 și sunt necesare 550 de spire pe fiecare intasurare cu sarma CuEm cu diametru de 0,4 mm.

# AMPLIFICATOR 10 W



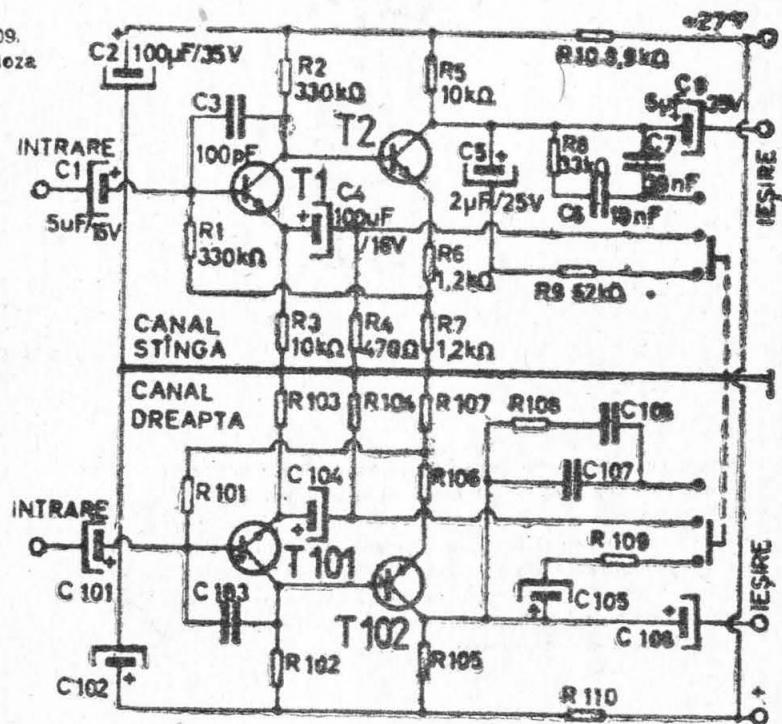
Puterea de 10 W la ieșire se obține folosind valorile componentelor din schema în acest caz performanțele amplificatorului sunt:

- Tensiunea de alimentare  $V_A = 24V$
- Piesă D = 10% la 1 kHz  $> 15W$
- Piesă D = 1% la 40 Hz, 1 kHz și 12.5 kHz  $> 10W$
- Urmăre  $P_0 = 10W$ , 90 mV
- Rimană  $> 100\text{ kohm}$
- Raspunsul la -1 dB  $P_0 = 10W$ , 15-50000 Hz
- Raspunsul la -3 dB  $P_0 = 10W$ , 10-80000 Hz
- Curentul în gol  $P = 0W$ , 0.5mA
- Rezistență  $4\text{ ohm}$
- Reactia negativă 40 dB

Tranzistoarele T3, T4, T5 se vor monta pe radiatoare

# PREAMPLIFICATOR

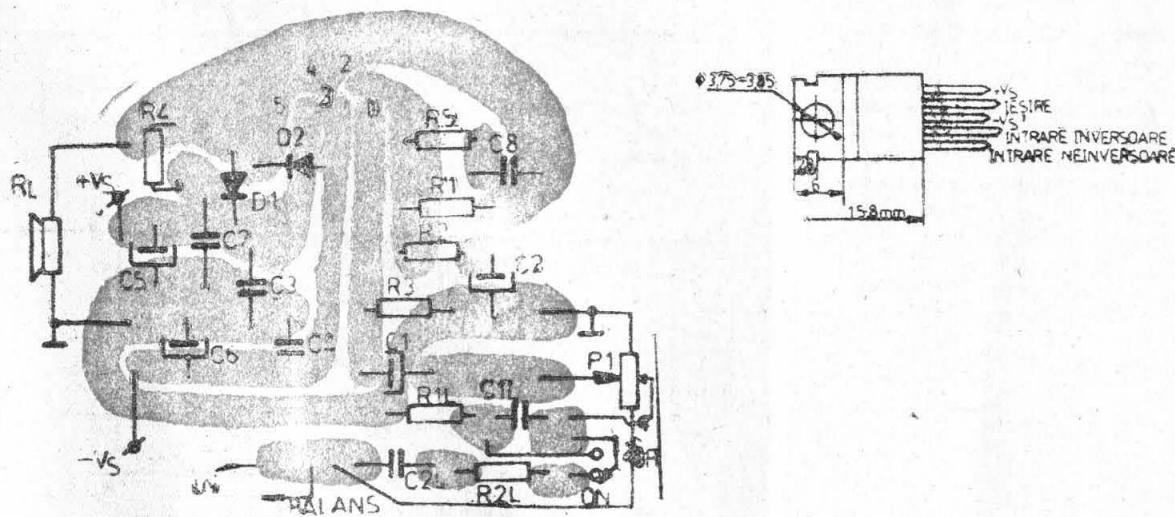
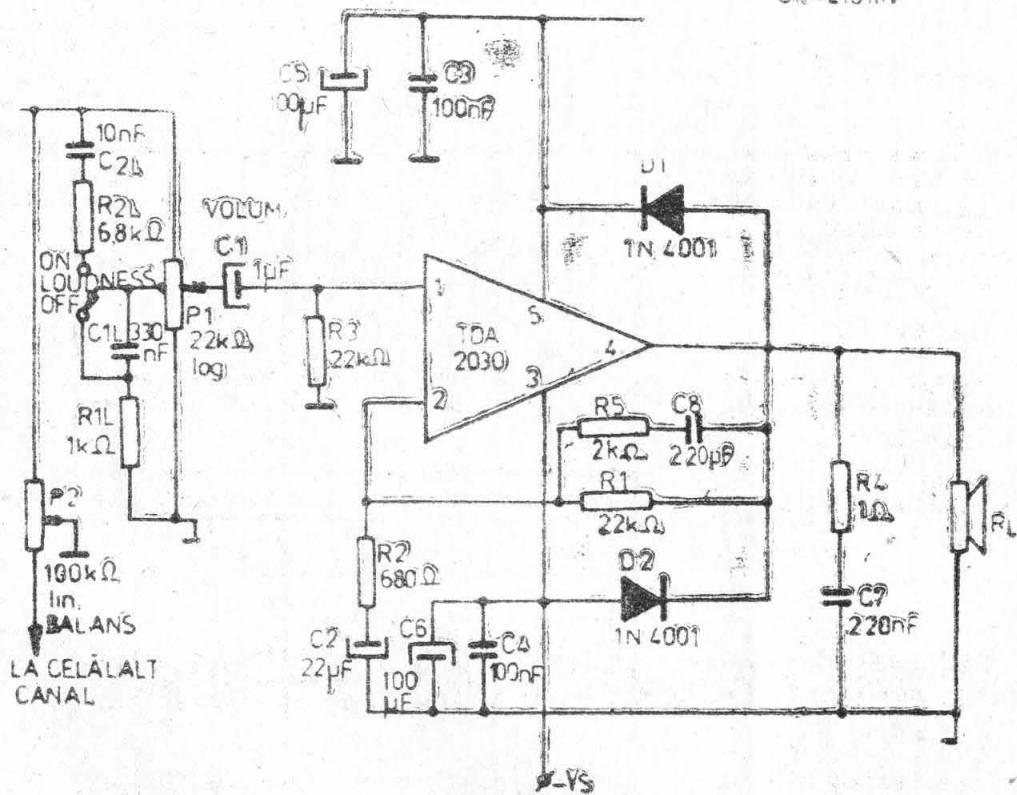
Tranzistoarele folosite sunt BC413 sau BC109.  
Sensibilitate 1.5 mV (microton), 3.5 mV (deza  
magnetică)  
Banda de trecere 20 Hz - 20 kHz  
Factor de distorsiuni < 0.3%



# AMPLIFICATOR

CU TDA 2030

$M_{ab} = 4 \times 18V$   
 $B = 40 \cdot 15000 \text{ Hz}$   
 $P_o = 12 \text{ W}, 8 \text{ ohm}$   $\text{SAC}$   $P_o = 18\text{W} @ 6\text{ohm}$   
 $I_{THD} \approx 0.5\%$   
 $U_{IN} = 215 \text{ mV}$



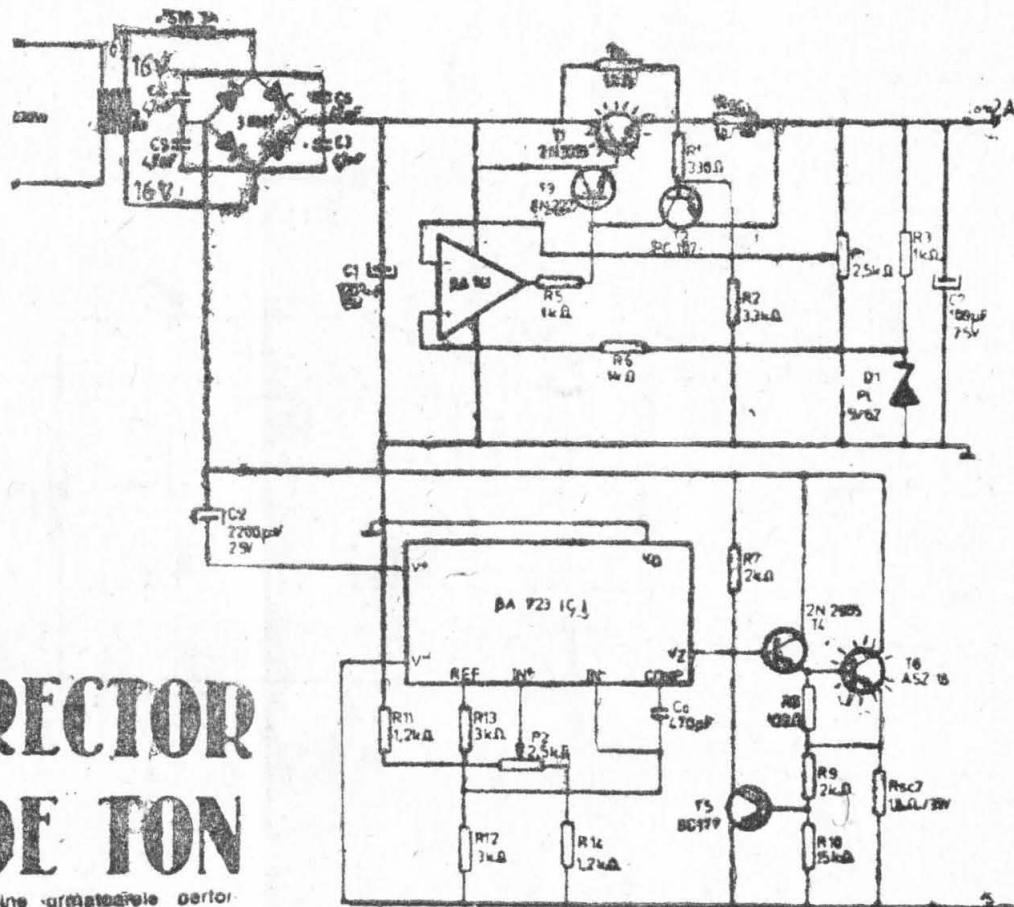
# SURSĂ DUBLĂ STABILIZATĂ

F<sub>L</sub> 16 V/2A

I<sub>o</sub> = 0,715 A

I<sub>max</sub> = 2,315 A pentru R<sub>1</sub> = 320 ohm și R<sub>2</sub> = 3,3 kohm

Urmărește reglarea din P1, respectiv P2



## CORECTOR DE TON

Montajul definește următoarele performanțe:

- tensiunea de alimentare  $V_{cc} = 14$  V;
- impedanța de intrare  $Z_i = 100$  kohm;
- tensiunea maximă de intrare  $V_{max} = 200$  mV;
- banda de frecvență  $f = 20$  Hz - 20 kHz;
- amplitudinea curenților:

- $f = 40$  Hz,  $A = +/-12$  dB;
- $f = 1000$  Hz,  $A = +/-10$  dB;
- $f = 12500$  Hz,  $A = +/-12$  dB

• reportul semnal/zgomot

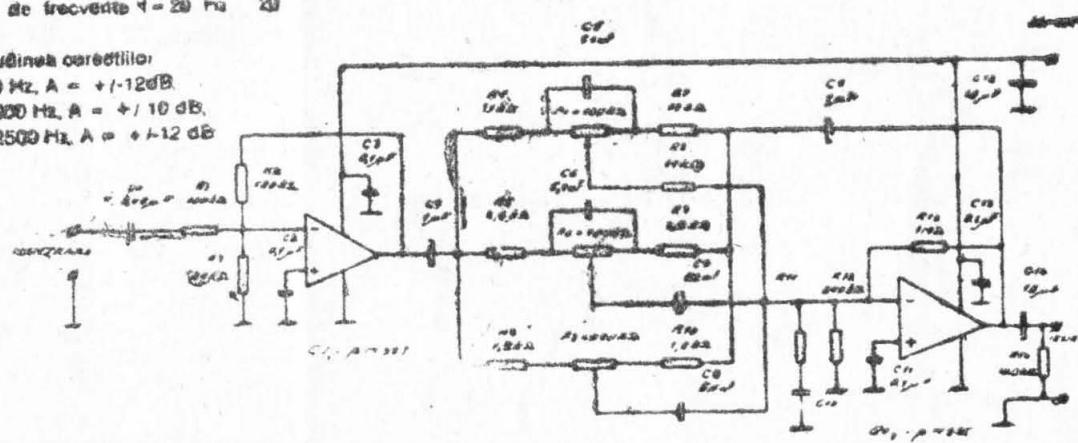
S/N < 70dB;

• distorsiuni armonice totale

THD < 0,06%;

• distorsiuni de intermodulație

TID = 0,02%



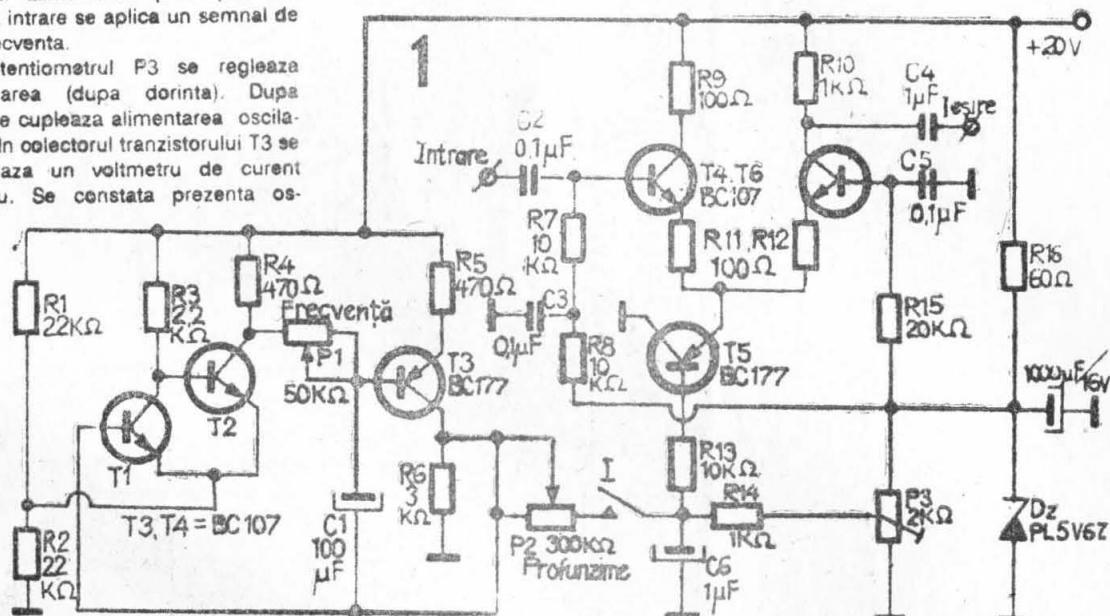
# TREMOL

Profundimea maxima a efectului este de 40 dB, suficienta pentru orice situație.

Dupa verificarea atenta a montajului se cupleaza alimentarea preamplificatorului. La intrare se aplica un semnal de audiofrecvență.

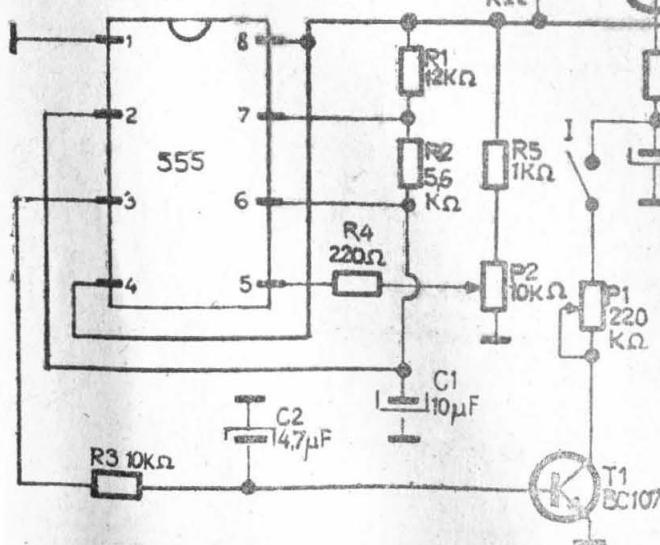
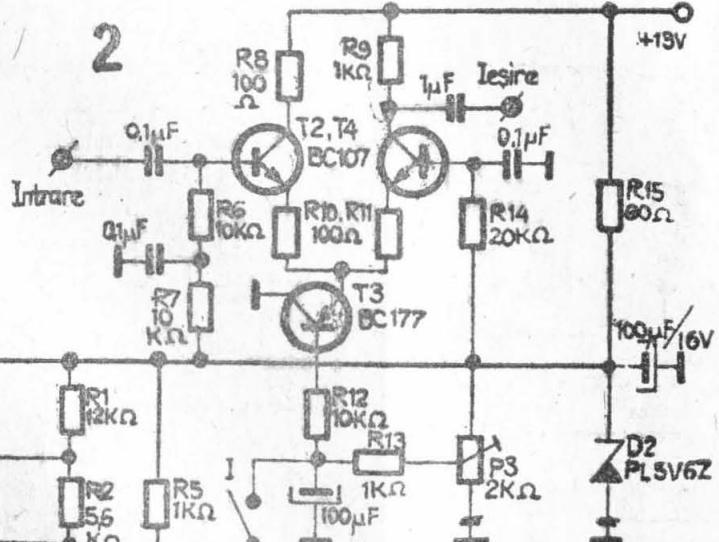
Din potențiometrul P3 se regleaza amplificarea (după dorinta). Dupa aceea se cupleaza alimentarea oscillatorului. In colectorul tranzistorului T3 se conecteaza un voltmetru de curent continuu. Se constata prezenta os-

temporizator de tip BE 555. Frecvența generata este intre 1 si 15 Hz. Montajul se poate adapta diverselor instrumente electronice: orga, chitara etc. Circuitul integrat este asociat cu un tranzistor npn de tipul BC 107. Integratul este montat, ca multivibrator astablit (termenile 2 si 6 legate impreuna la un condensator de 10  $\mu$ F, C1). Gama de frecvența este determinata de valoarea



ciliatiilor de foarte joasa frecvență. Modificarea valorii potențiometrului P1 trebuie sa duca la modificarea perioadei de oscilatie a acului instrumentului. Inchizind contactul I trebuie sa se obtina o modulare in amplitudine a semnalului audio aplicat la intrarea preamplificatorului. Profundimea se regleaza, dupa cum sa arata, din P2. Pentru a obtine o modulare rigurosa in forma de triunghi, se regleaza valoarea rezistentei R.

Pentru a genera oscilatii de foarte joasa frecvență se foloseste un circuit



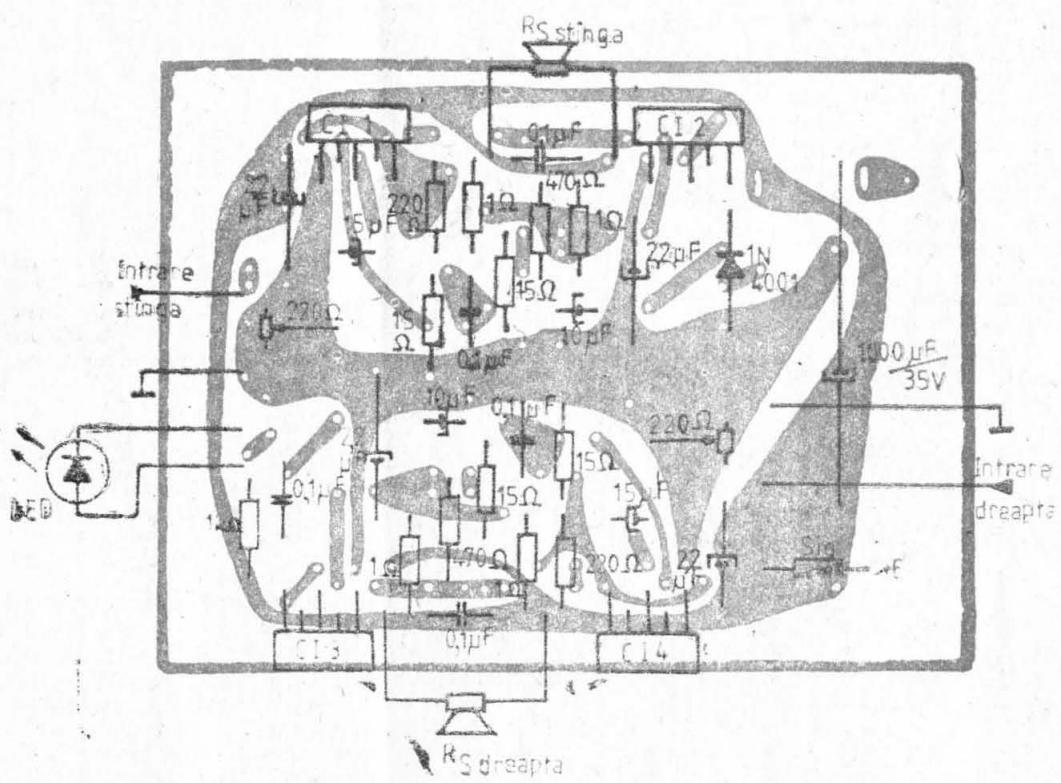
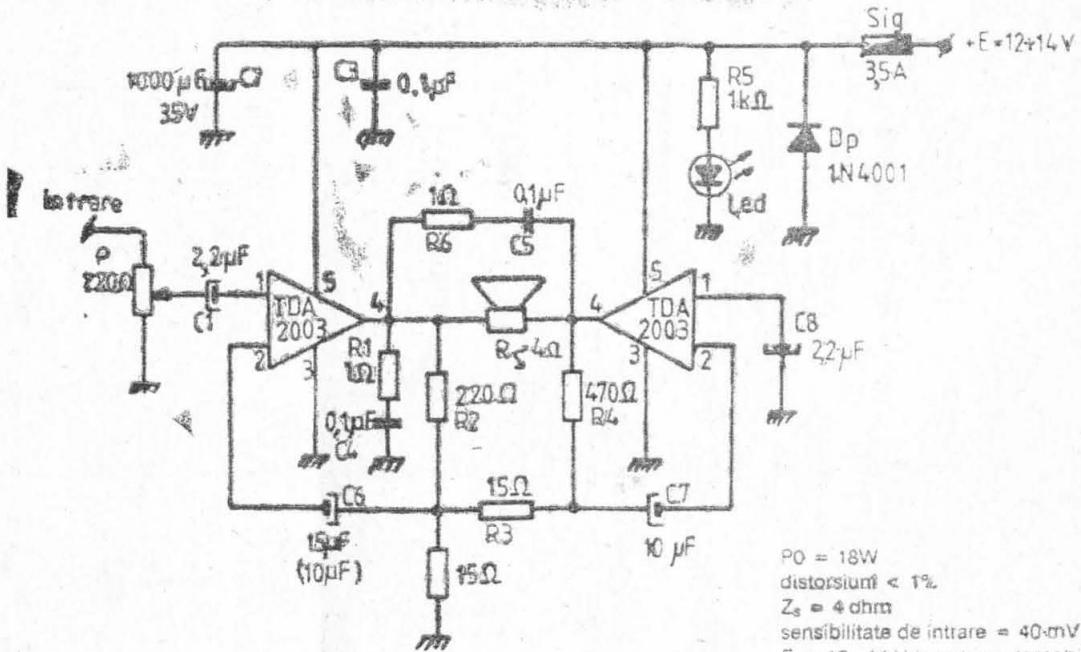
condensatorului C1.

Cu valorile date pe figura rezulta o frecvență de 6,25 Hz.

Frecvența se poate modifica prin schimbarea valorii rezistentei R1 (sau R2), dar s-a preferat procedeul prezentat pe schema, care consta in schimbarea tensiunii aplicate pe terminalul 5 al circuitului integrat, cu ajutorul potențiometrului P2 de 10 kohm.

# AMPLIFICATOR

IN PUNTE CU TDA 2003



# AMPLIFICATOR

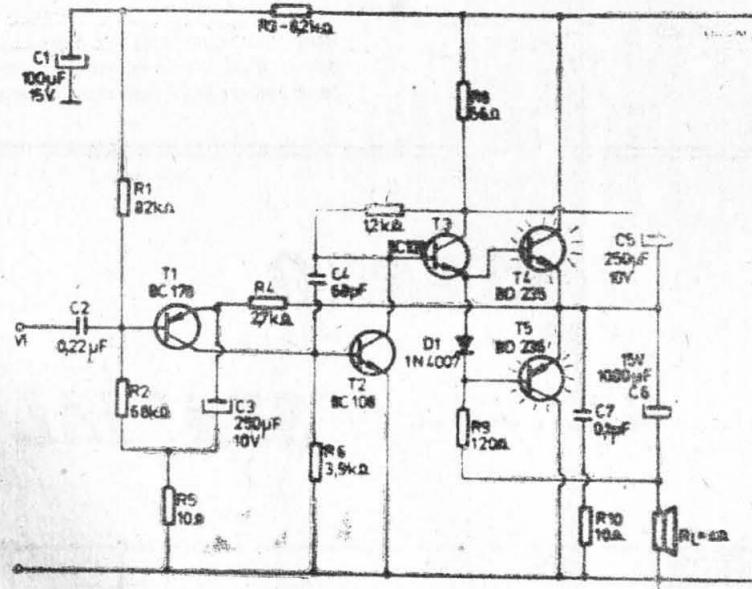
Performante si caracteristici:

$V_a$ : 14.4 V

Piesire ( $P_o$ ), D = 10% la 1 kHz: > 7 W

Piesire ( $P_o$ ), D = 1% la 1 kHz: > 4 W

Unirata ( $P_o$ ), D = 10%: 23mW



# AMPLIFICATOR

120 W

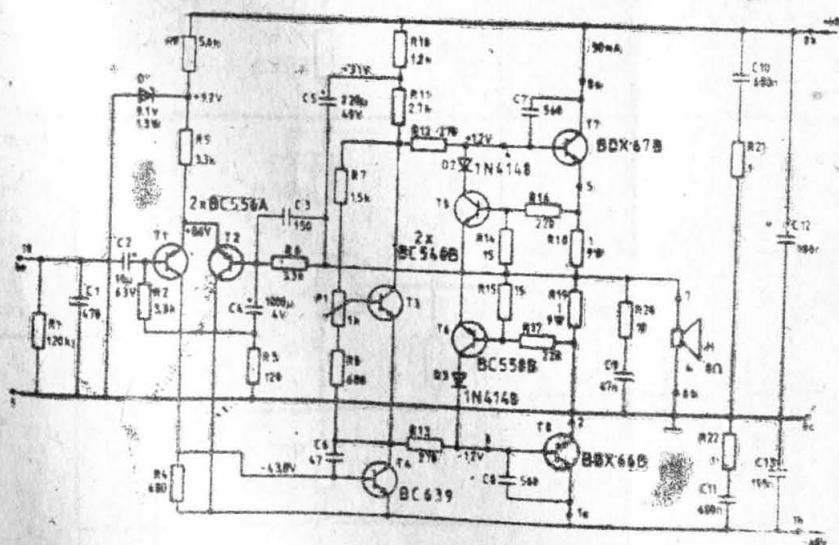
Performante:

$P_o$  = 120 W

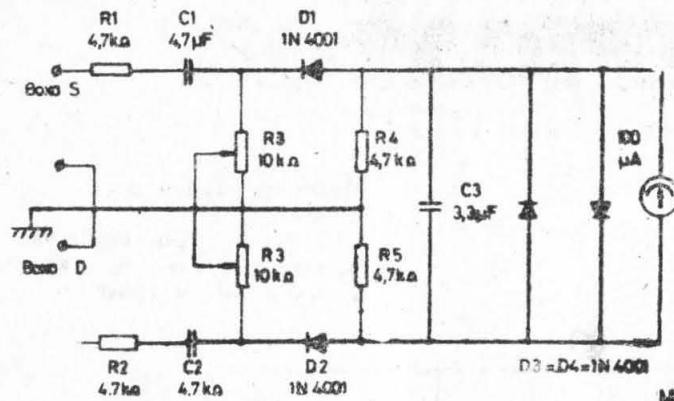
$Z_s$  = 4 ohm

$U_a$  = +/- 40 V

THD < 1%



# CONTROL BALANS



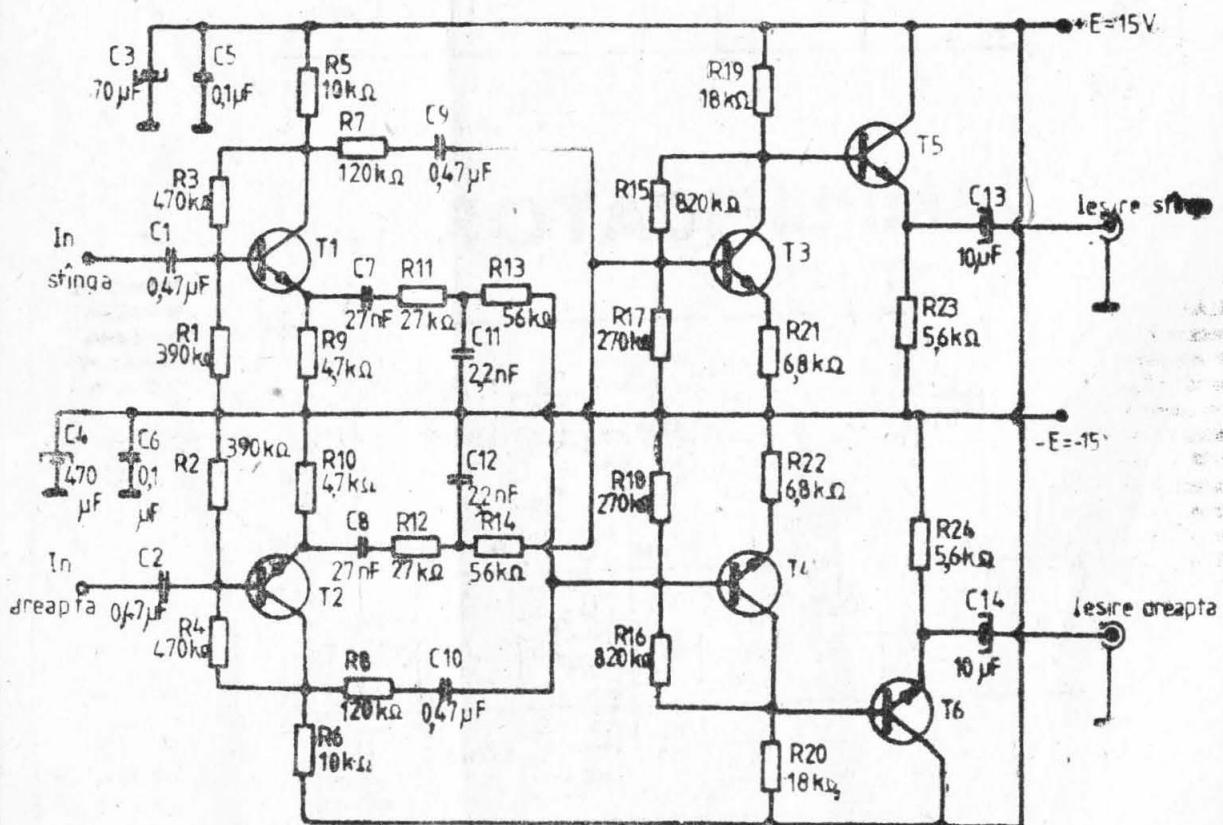
Montajul se conecteaza la ieșirea celor doua canale informative S și D. Folosind un semnal etalon identic, se regleaza nivelul zero al instrumentului.

# STEREO

Montajul se poate intregala intre preamplificator si amplificatorul de putere. Efectul creat este o accentuare suplimentara a efectului stereotonic.

$E_{\text{alm}} = +/- 15 \text{ V}$   
distorsiuni < 0.5%

# SPATIAL



T1-T6=BC173

# AMPLIFICATOR

HI-FI

**Puterea nominala** 25 W/8 ohm sau 40 W/4 ohm;

**Banda de frecventa:** 20 - 90000 Hz;

**Distorsiuni armonice:** 0,1%, intre 20 Hz si 20000 Hz, la puterea nominala;

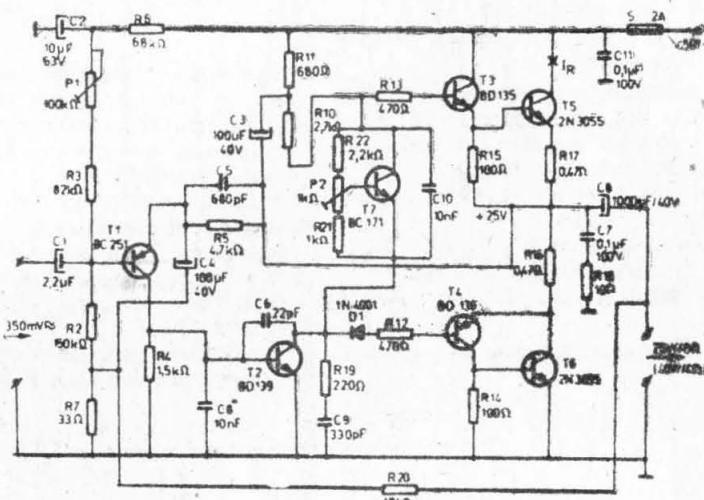
**Papart semnal/zgomot:** > 76 dB;

**Tensiune de alimentare:** 50 V.

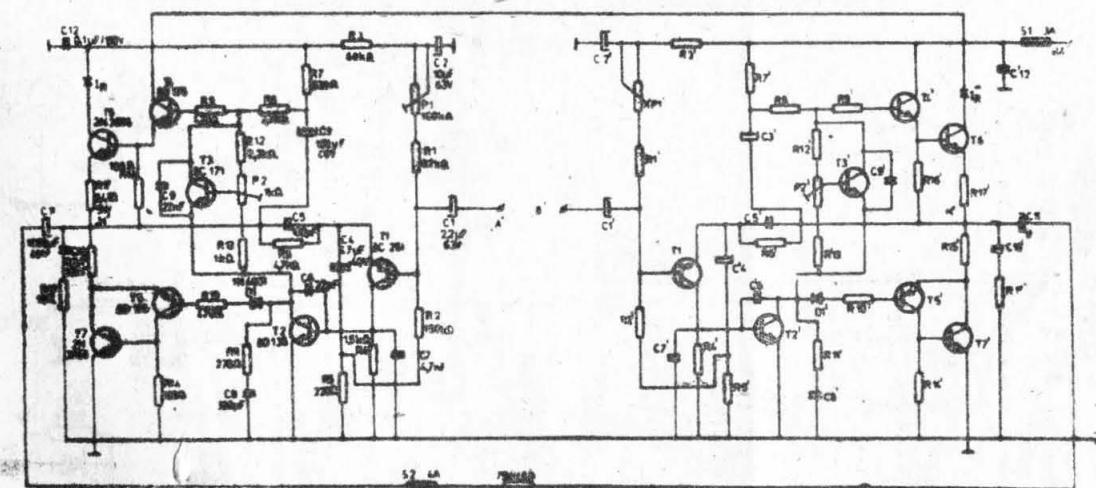
**Curent consumat:** 0,8 A pentru 25 W si 1,4 A pentru 40 W.

Dupa verificarea atenta a montajului, punerea in functiune este simpla si se rezuma la:

- din P1 (fixat initial in pozitia mediana) se regleaza tensiunea U/2 = 25 V,
- din P2 (fixat initial cu cursorul spre R22) se regleaza curentul de repaus la cca. 50 mA.



## MONTAJUL IN PUNTE



### REGLAJE:

a) fatare amplificator se efectueaza in mod independent, sarcina conectandu-se ca in figura.

b) rezistențele din bucla de reactie negativa vor avea valorile riguros egale,  $R_6 = R_6'$  si  $R_5 = R_5'$ .

c) curentul de repaus va avea valori identice,  $I_R = I_R' = 50$  mA

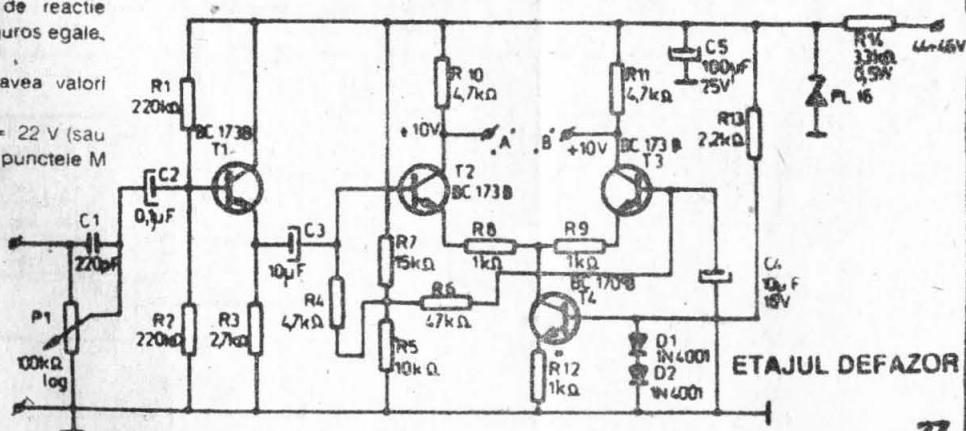
d) tensiunile mediane  $U/2 = 22$  V (sau 23 V) vor fi riguros egale (in punctele M si M').

Dupa ce s-au efectuat reglajele se conecteaza rezistenta de sarcina conform figurii.

Tensiunea masurata intre punctele M si M' nu trebuie sa depaseasca 30 - 40

mV, in caz contrar se actioneaza asupra lui P1 (P1')

In montajul detazor  $R_{10} = R_{11}$  si  $R_8 = R_9$ . Uin = 220 mV pentru  $R_5 = R_5' = 390$  ohm.



ETAJUL DEFAZOR

# AMPLIFICATOR STEREO

## Performante:

banda de frecvențe (fara C1, R19, C5, C12, R36) : 20-30000 Hz - 1 dB ;  
 distorsiuni armonice in banda 20-20000 Hz la 75 W : 0,01% ;  
 puterea nominala : 75 W rezistența de sarcina : 8 ohm ;  
 tensiunea de intrare: 1V  
 raportul semnal-zgomot > 90 dB ;  
 viteza de raspuns (slew rate) : > 25 V / us.

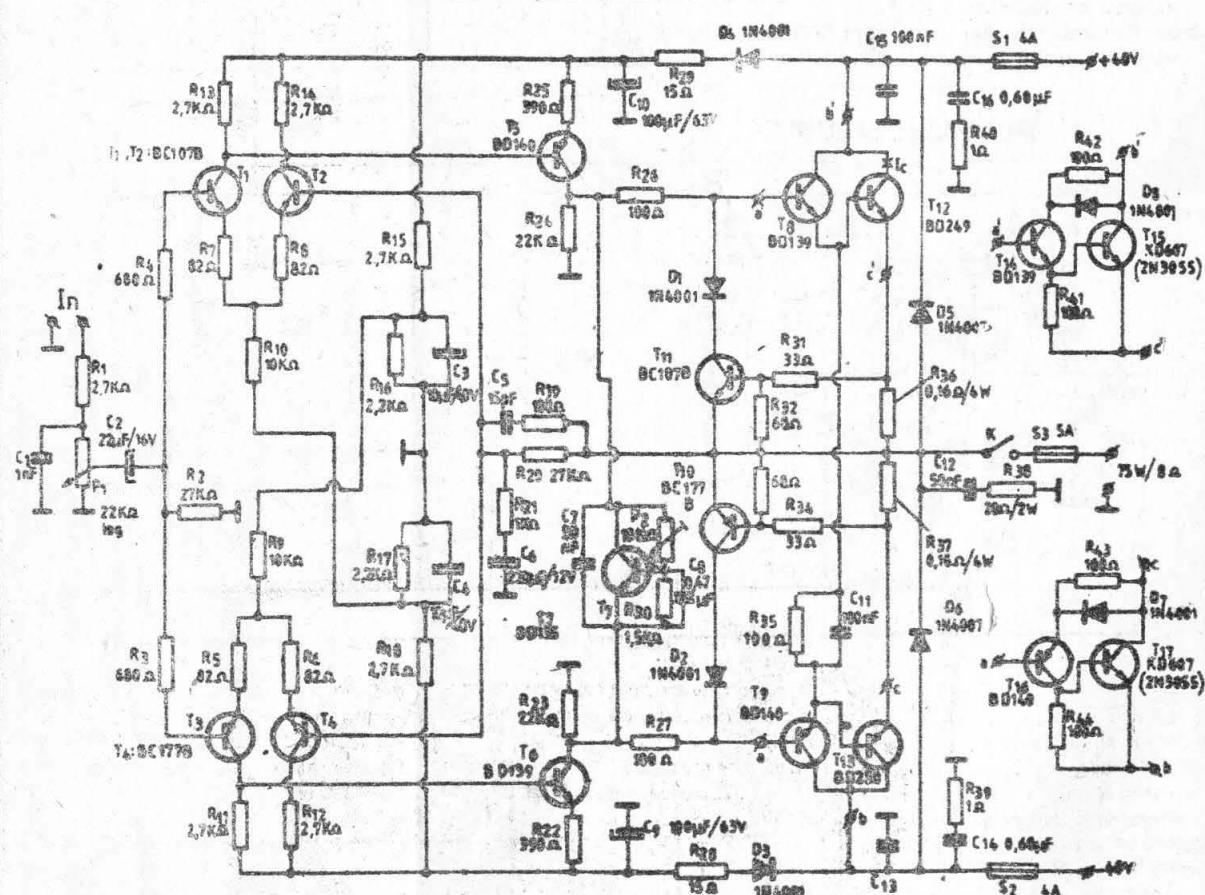
Se regleaza P2 la valoarea rea de 1,5 k, se

conecteaza o sarcina de 8 ohm, apoi se face conexiunea cu sursa de alimentare si se masoara tensiunea de nul pe sarcina; aceasta nu trebuie sa depaseasca 50-100 mV.

In punctul netat pe schema Ic se inseraza un ampermetru si se re gleaza curentul de repaus la valoarea de 50-75 mA, in cazul tranzistoarelor 2N3055, de 120-150 mA, in cazul tranzistoarelor KD607S, BD249.

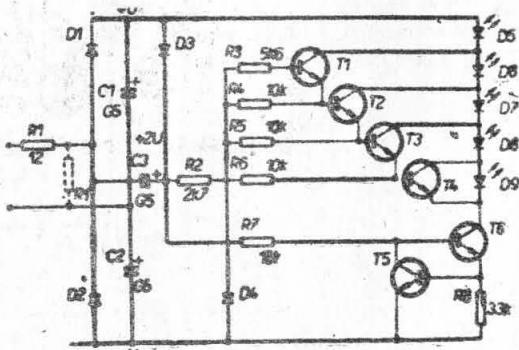
Tranzistoarele compuse finale conectate intre punctele a,b,c si a',b',c' se

pot inlocui cu cele desenate alaturi. Puterea amplificatorului poate fi marita pana la 150 W/4 ohm, prin conectarea in paralel pe fiecare brat al etajului final a cete doua tranzistoare de putere sau folosind conexiunea "in punte".



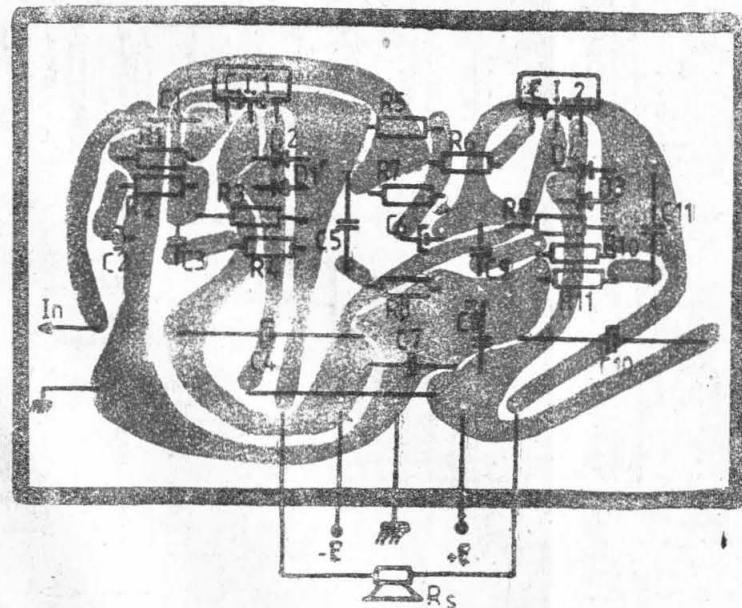
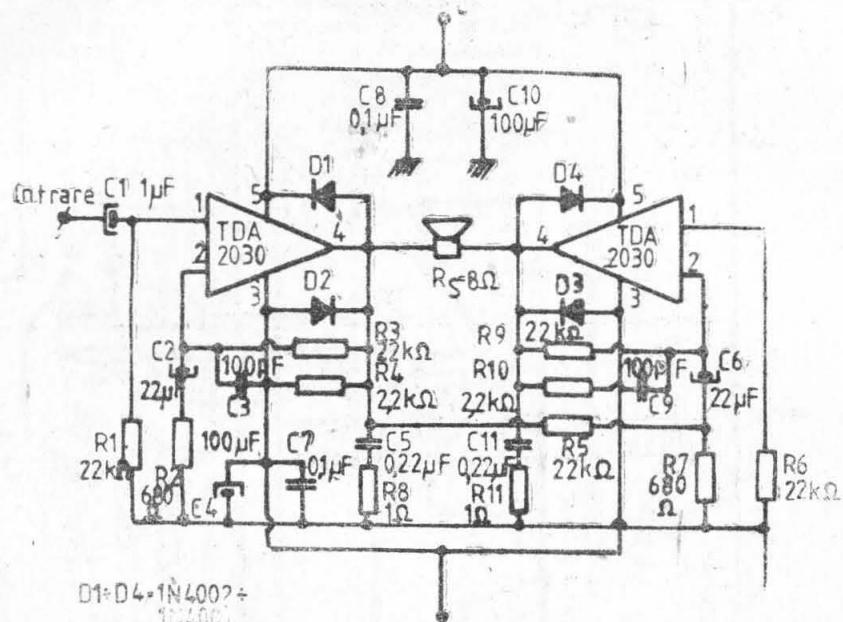
## INDICATOR

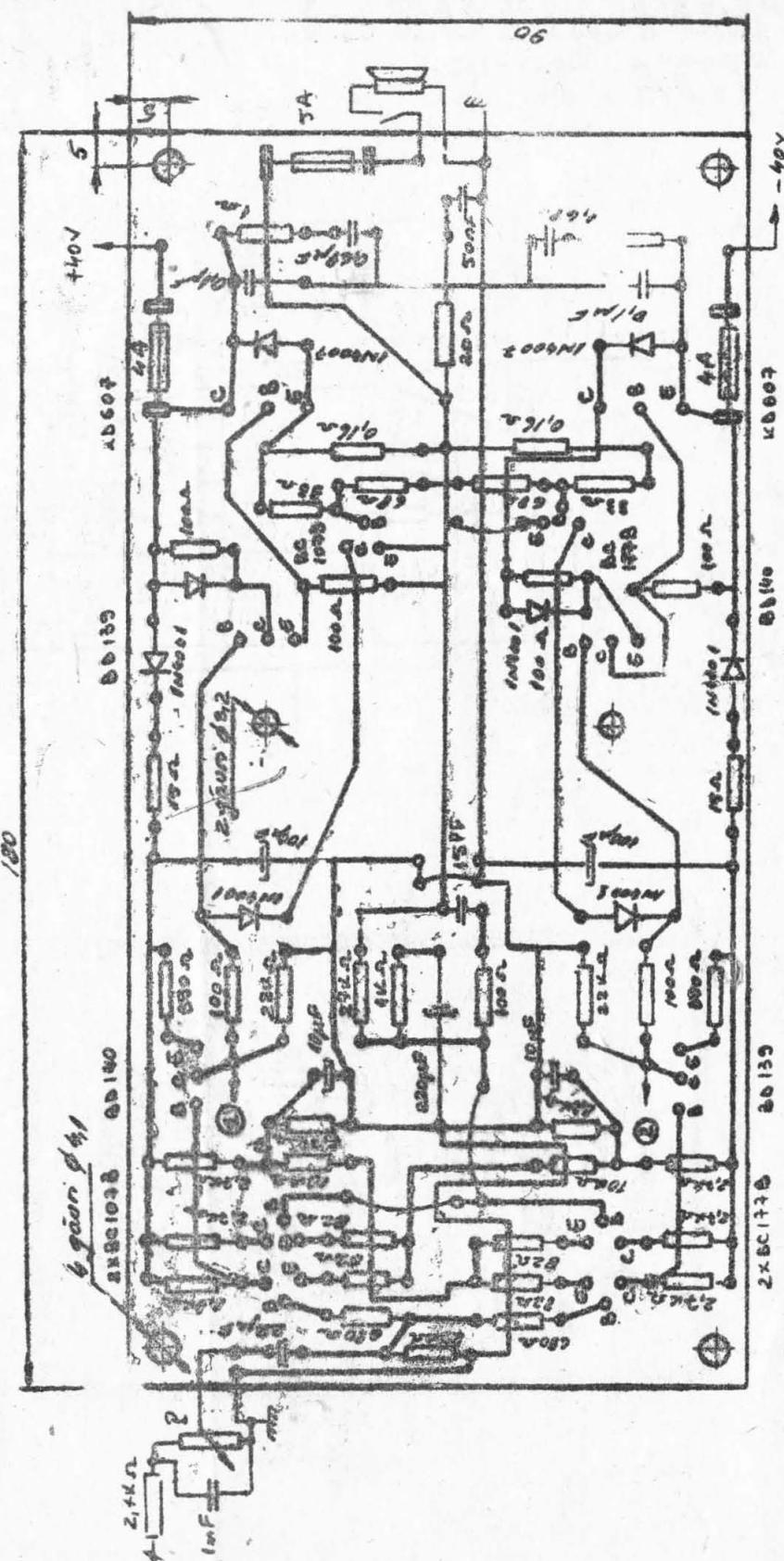
Mr. .... se poate utiliza ca indicator de n.e. Ordinea aprinderii diodelor seminifica 2,2 V; 3,5 V; 5,5 V; 6,6 V; 7,7 V. Daca montajul este utilizat ca indicator de putere cuplat la bornele unei sarcini de 4 ohm, el va indica 1;3;7;10 si 15 W. Tranzistoarele sunt BC108 sau BC170.



# AMPLIFICATOR ÎN PUNTE CU TDA 2030

$P_o = 24 \text{ W la dist} = 0.5\%$   
 $P_o = 30 \text{ W la dist} = 10\%$   
 $E = +/- 14 \text{ V}$   
 $R_s = 8 \text{ ohm}$   
 sensibilitate = 50 mV

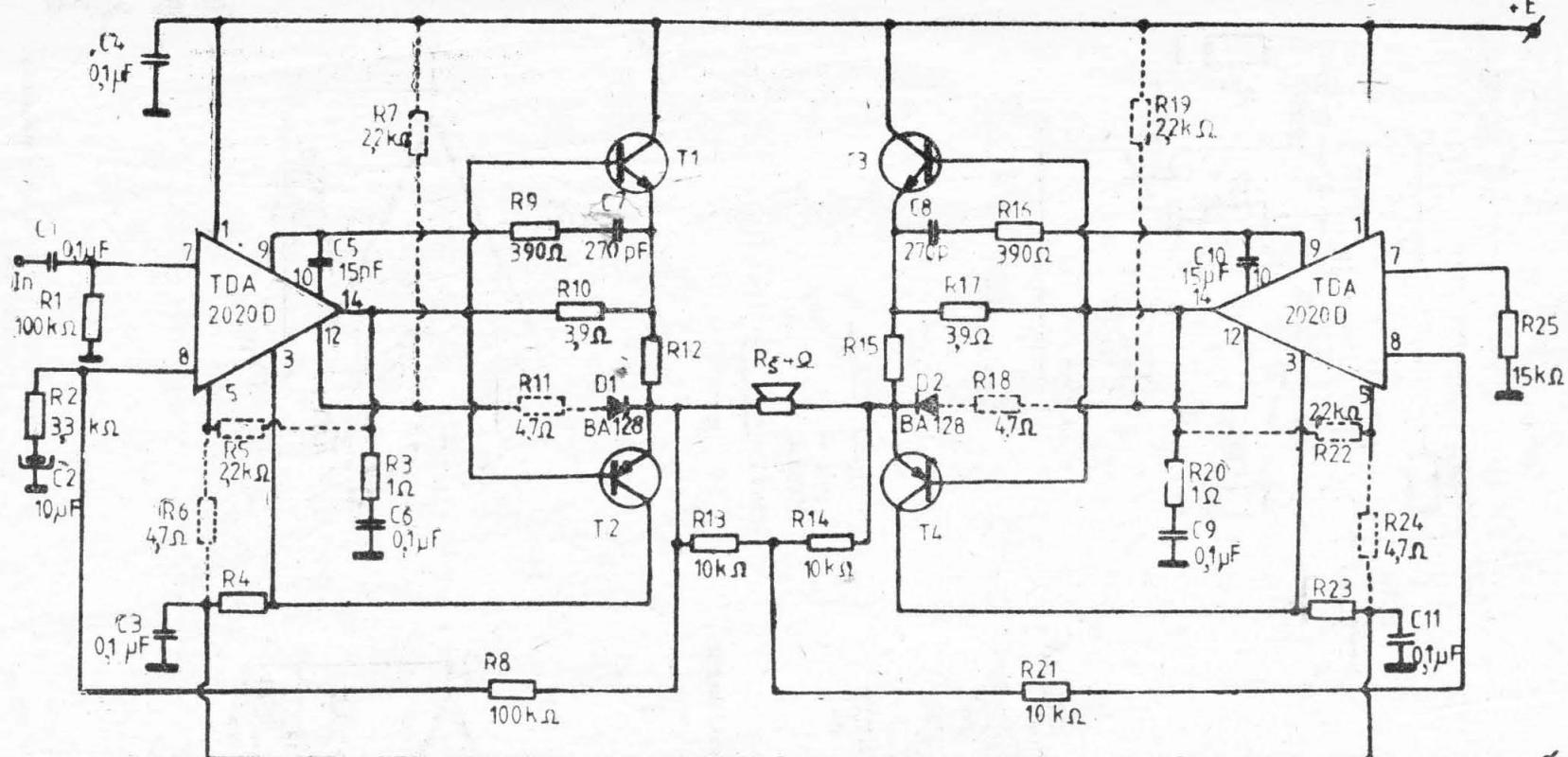




Cablul amplificatorului de putere vazut dinspre partea placata la punctele 12 se conecteaza circuitului superdiodei montata pe radiateur trans-

Zistoarelor finale  
Lalimea barelor de plus, minus se  
masa va fi de 2.5 - 3 mm

# AMPLIFICATOR DE MARE PUTERE



In functie de tensiunile de alimentare si  
transistorale finale se obtin performan-

tele:

1) T1, T3 = BDW21A

T2, T4 = BDW22A

E = +/- 15 V

P<sub>o</sub> = 60 W

R<sub>s</sub> = 4 ohm

2) T1, T3 = BD707

T2, T4 = BD708

E = +/- 20 V

R<sub>s</sub> = 8 ohm

P<sub>o</sub> = 80 W

3) T1, T3 = BDW51A

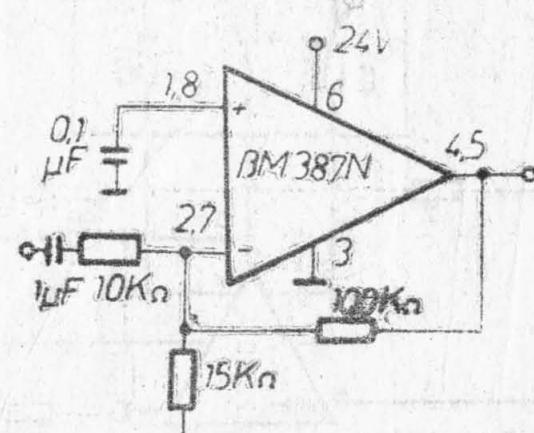
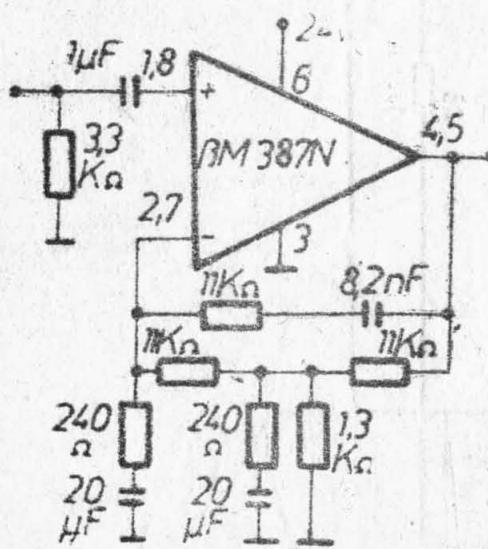
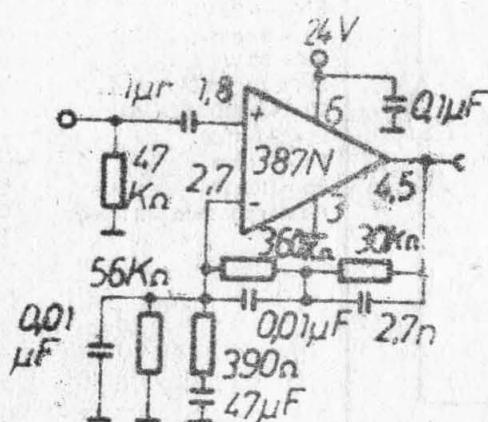
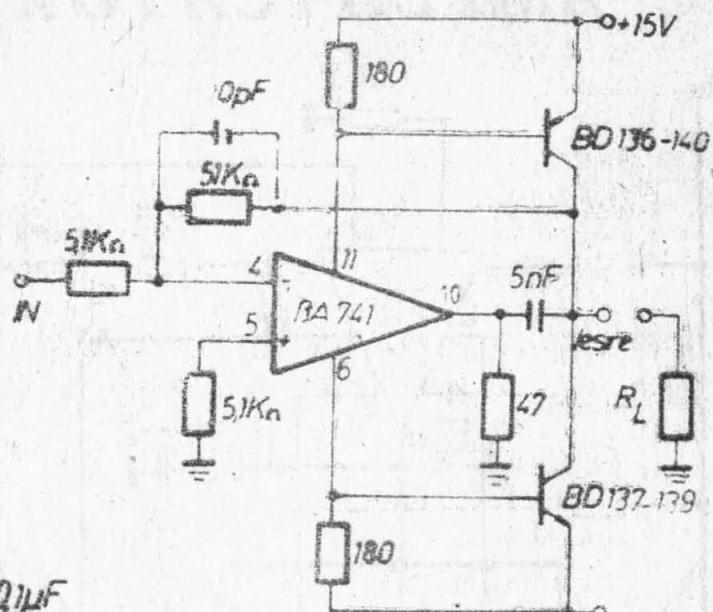
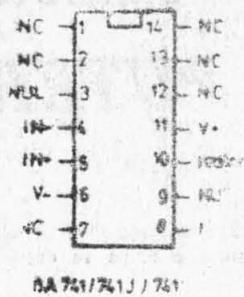
T2, T4 = BDW52A

E = +/- 18 V

R<sub>s</sub> = 4 ohm

P<sub>o</sub> = 100 W

Pleaseale punctate sunt facultu-



Pagina 10 din 10