TDA 1010: Un circuito integrato audio in contenitore plastico SIL-9 con potenza d'uscita di 6 W

Presentiamo in questo articolo alcune interessanti applicazioni del circuito integrato TDA 1010 Philips/Elcoma. I tre esempi illustrati sono facilmente realizzabili in quanto oltre allo schema elettrico vengono forniti i relativi circuiti stampati, lato rame e lato componenti

1. - INTRODUZIONE

Il TDA 1010 è un circuito integrato monolitico contenente un amplificatore audio, in classe B, capace di fornire una potenza d'uscita di 6 W. Il contenitore è il tipo SIL (Single-In-Line) in plastica, 9 piedini. L'in-

tegrato è stato sviluppato principalmente per essere impiegato nelle autoradio; può essere collegato ad altoparlanti con impedenza d'uscita rispettivamente di 4 e $2\,\Omega$. L'estesa gamma delle tensioni di alimentazione con cui può funzionare rendono l'integrato TDA 1010 particolarmente adatto ad essere impiegato in gira-

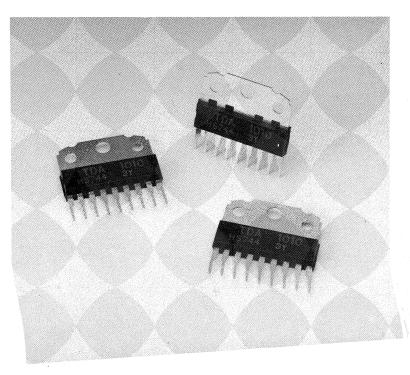


Fig. 1 - Alcuni circuiti integrati TDA 1010 in contentiore SIL-9.

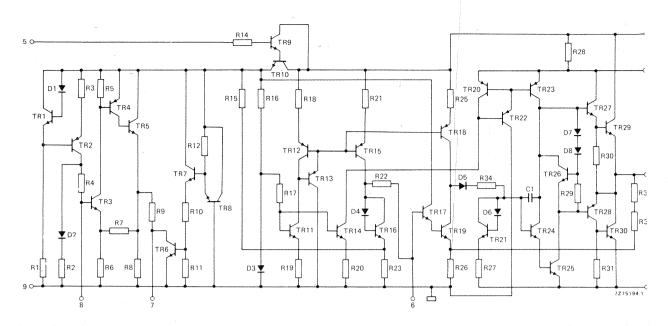


Fig. 1a - Schema elettrico del preamplificatore e dell'amplificatore di potenza contenuti nell'integrato TDA 1010

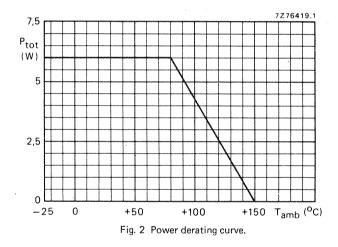
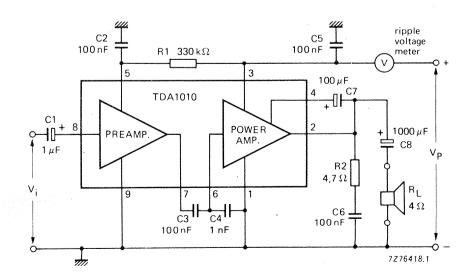


Fig. 2 - Potenza d'uscita in funzione della temperatura ambiente.

dischi, registratori a nastro o a cassette nei quali può fornire una potenza d'uscita che può raggiungere 8 W.

Le caratteristiche salienti di questo integrato possono pertanto essere così riassunte:

- disposizione dei piedini da un lato del contenitore (contenitore SIL); ciò permette una netta separazione tra le sezioni *elettrica* e *termica* dell'integrato ed una estrema facilità di fissaggio dell'integrato al radiatore richiesto.
 - Anche il montaggio dell'integrato sul circuito stampato è reso più semplice in quanto i terminali elettrici si trovano *solo* lungo un lato dell'integrato; essi sono inoltre accessibili da entrambi le superfici del circuito stampato, il che facilita eventuali controlli e misure.



-Fig. 3 - Circuito di prova per il tracciamento delle curve delle figure 4, 5, 6 e 7.

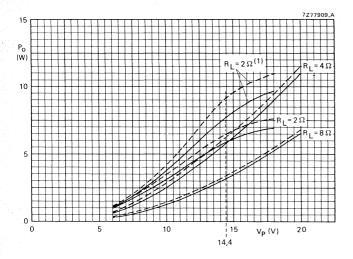


Fig. 4 - Potenza d'uscita in funzione della tensione di alimentazione (vedi testo).

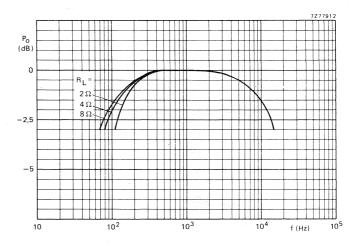


Fig. 6 - Curve di risposta in frequenza per differenti valori di carico.

A proposito di quest'ultimo fattore c'è da dire che il contenitore SIL-9 è perfettamente adattabile alle esistenti linee di montaggio e non presenta quindi problemi al riguardo. Infatti:

- il preamplificatore e l'amplificatore di potenza sono nettamente separati
- la potenza d'uscita è elevata
- i componenti esterni richiesti sono pochi e quindi la realizzazione completa non presenta problemi economici
- è incorporato un sistema di protezione termica.

In fig. 1a è riportato lo schema elettrico del TDA 1010 nel quale si vede che la parte *sinistra* comprende i circuiti del preamplificatore, *la destra* quelli dell'amplificatore di potenza.

Nella tabella 1 riportiamo i dati caratteristici essenziali dell'amplificatore.

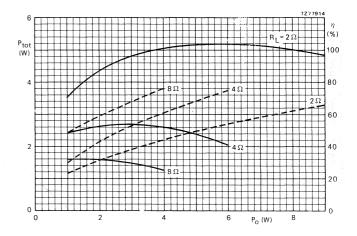


Fig. 7 - Potenza dissipata in funzione della potenza d'uscita (rendimento).

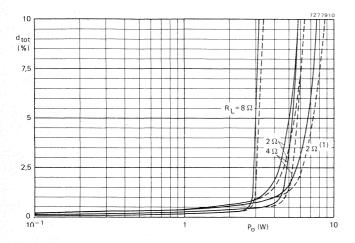


Fig. 5 - Distorsione totale in funzione della potenza d'uscita (vedi testo).

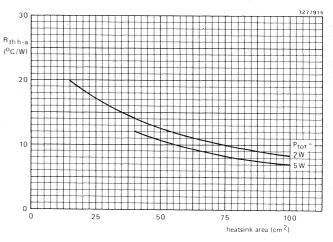


Fig. 8 - Resistenza termica dissipatore/ambiente in funzione dell'area del dissipatore (in cm²).

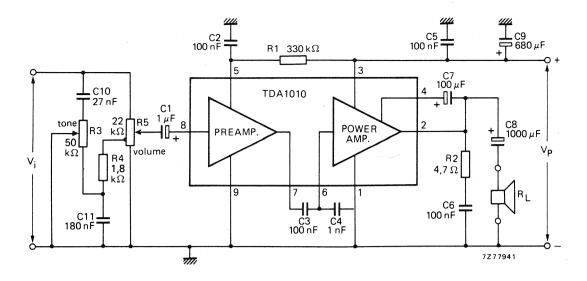


Fig. 9 - Esempio d'impiego di un TDA 1010 in un amplificatore audio per autoradic.

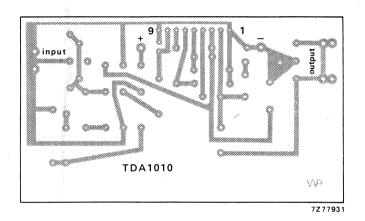


Fig. 10 - Circuito stampato dell'amplificatore di fig. 9 visto dal lato rame.

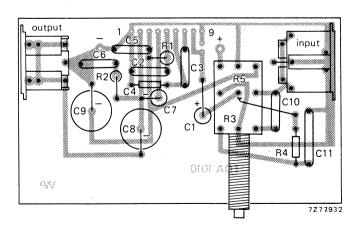


Fig. 11 - Lo stesso circuito stampato di fig. 10 visto dal lato*componenti.

Tabella 1 — DATI CARATTERISTICI ESSENZIALI DELL'INTEGRATO TDA 1010

Tensioni di alimentazione ammissibili	V_P	6 24		v
Corrente di picco ripetitiva d'uscita	Iorm		3	A
Potenza d'uscita al piedino 2; d _{tot} = 10%				
$V_P = 14.4 \text{ V}; R_L = 2 \Omega$	\mathbf{P}_{o}		6,4	W
$V_P = 14,4 \text{ V}; R_L = 4 \Omega$	\mathbf{P}_0		6,2	W
$V_P = 14,4 \text{ V}; R_L = 8 \Omega$	\mathbf{P}_{6}		3,4	W
$V_P = 14,4 \text{ V}; R_L = 2 \Omega$ (con resistore aggiuntivo bootdi 220 Ω tra i piedini 3 e 4	strap P _o		9	W
Distorsione armonica compless con $P_0 = 1$ W; $R_1 = 4 \Omega$	iva d₁₀₁		0,2	0/0
Impedenza d'ingresso preamplificatore (piedino 8)	Z .		30	kΩ
amplificatore di potenza (piedino 6)	\mathbf{Z}_{i}		20	kΩ
Corrente di riposo complessiva $V_P = 14,4 V$	$_{I_{\rm tot}}^{con}$		31	m A
Sensibilità con $P_0 = 5.8 \text{ W}; R_L = 4 \Omega$	V.		10	mV
Temperatura di lavoro	T_{amb}	25 +	150	°C
Temperatura di immagaz.	T_{vrg}	<u>55+</u>	150	°C

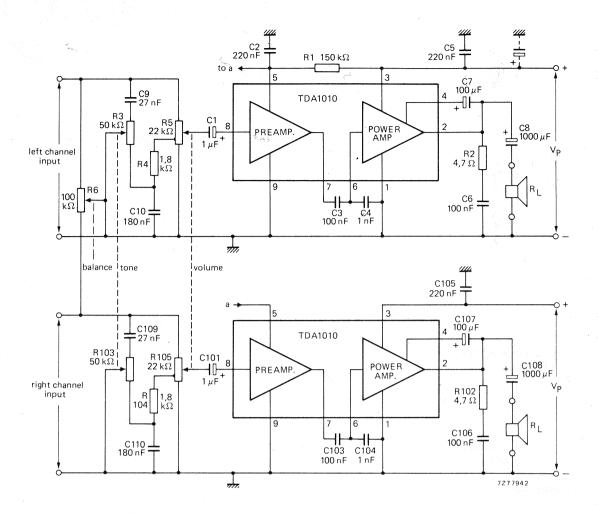


Fig. 12 - Esempio di impiego di due TDA 1010 per la realizzazione di un amplificatore stereo per autoradio.

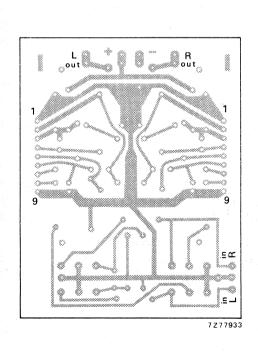


Fig. 13 - Circuito stampato per l'amplificatore stereo di figura 12 visto dal lato del rame.

Fig. 14 - Lo stesso circuito stampato di fig. 13 visto dal lato componenti.

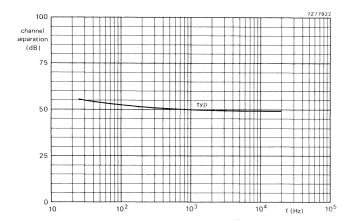


Fig. 15 - Separazione dei canali in funzione della frequenza nell'amplificatore stereo di figura 12.

Tabella 2 — VALORI MASSIMI AMMISSIBILI (IEC 134)

Tensione di alimentazione	$V_{\scriptscriptstyle P}$	24	V
Picco di corrente d'uscita	I_{OM}	5	A
Picco ripetitivo			
della corrente	I_{ORM}	3	A
Dissipazione di potenza in funz	ione		
della temperatura ambiente	vedi	curva fig. 2	
Temperatura di immagazz.	T_{stg}	55+155	°C
Temperatura ambientale			
di lavoro	T_{amb}	-25+155	°C

2. - PROGETTO DEL DISSIPATORE

Si supponga: $V_P = 14,4$ V; $R_L = 2 \Omega$; $T_{amb} = 60 \,^{\circ}$ massima; inizio della degenerazione termica alla temperatura $T_i = 150 \,^{\circ}\text{C}$ della giunzione.

La dissipazione massima su un carico di 2Ω percorso da segnale sinusoidale sarà circa 5,2 W. La massima dissipazione nel caso di pilotaggio con segnale musicale sarà circa il 75% della massima dissipazione consentita nel caso di pilotaggio con segnale sinusoidale, e pertanto ammonterà a 3,9 W. Da ciò consegue che la resistenza complessiva tra giunzione e ambiente (R_{th}) =a) sarà:

$$R_{\text{th }j-a} = R_{\text{th }j-\text{tab}} + R_{\text{th }\text{tab-h}} + R_{\text{th }\text{h}-a} = \frac{150 - 60}{3.9} = 23 \, ^{\circ}\text{C/W}$$

$$R_{th-a} = 23 - (12 + 1) = 10 \,{}^{\circ}\text{C/W}$$

Si ricordi che:

 $R_{tb \; i\text{--}a}$ = Resistenza termica tra la giunzione e l'ambiente

 $R_{th j-tab}$ = Resistenza termica tra la giunzione e l'aletta dell'integrato

 $R_{\mbox{\tiny th tab-h}} = Resistenza termica tra l'aletta e il radiatore di calore$

 $R_{th h-a}$ = Resistenza termica tra il radiatore e l'ambiente.

Qui di seguito riportiamo le caratteristiche complete in funzionamento in continua e in alternata degli amplificatori descritti.

1) Caratteristiche in c.c.

Campo tensioni di lavoro	V_{r}	624 V
Corrente di picco ripetitivo d'uscita	I_{ORM}	<3 A
Corrente di riposo complessiva con $V_P = 14,4 V$	$\mathbf{I}_{ ext{tor}}$	31 mA

2) Caratteristiche in c.a.

 $(T_{amb}=25\,^{\circ}\text{C};\ V_{P}=14.4\ V;\ R_{L}=4\ \Omega;\ f=1\ kHz,\ salvo$ diversamente specificato; vedi anche fig. 3).

Potenza d'uscita audio (v. fig. 4) con d _{tot} misurata al piedino 2;			
senza resistore			
$V_P = 14,4V; R_L = 2\Omega \text{ (nota 1)}$	\mathbf{P}_{0}	6,4	W
$V_P = 14,4V; R_L = 4\Omega \text{ (note 1 e 2)}$	\mathbf{P}_{o}	> 5,9	W
		6,2	
$V_F = 14.4V; R_E = 8\Omega \text{ (nota 1)}$ $V_F = 14.4V; R_E = 4\Omega$	Po	3,4	
senza boot-strap $V_{t} = 14,4W; R = 2\Omega$	P	5,7	W
con resistore boot-strap			
da 220 Ω tra i piedini 3 e 4	\mathbf{P}_0	9	W
Guadagno tensione			
preamphilicatore (nota 3)	G	24	$\mathrm{d}\mathbf{B}$
preampments in many	.,	2127	
amplificatore di potenza	G_{v2}		dB
· F		2733	
amplificatore complessivo	G _{v tot}	54	dB
		5157	dB
Distorsione armonica complessiva			
$con P_{ii} = 1W$	d_{tot}	0,2	0 0
Rendimento con $P_0 = 6W$	η	75	0/0
Risposta in frequenza (—3 dB)		80 Hz15	kHz
Impedenza d'ingresso			
preamplificatore (nota 4)	\mathbf{Z}_{i}		kΩ
		2040	
amplificatore di potenza (nota 5)	Z .		kΩ
		1426	kΩ
Impedenza d'uscita del preamplifi-			
catore, piedino 7 (nota 5)	\mathbf{Z}_0	20	$k\Omega$
		1426	$k\Omega$
Tensione d'uscita sul preamplifi- catore (valore efficace) d _{tot} <1% (piedino 7) (nota 3)	Vo (eff)	>0,7	v
Tensione rumore all'uscita	, ,	,	
(valore efficace: nota 6)			
$R_s = 0 \Omega$	V_n	0.3	mV
$R_s = 8.2 \text{ k}\Omega$	V n Vn	•	mV
and, Open India	• "	0,1	*** A

<1,4 mV

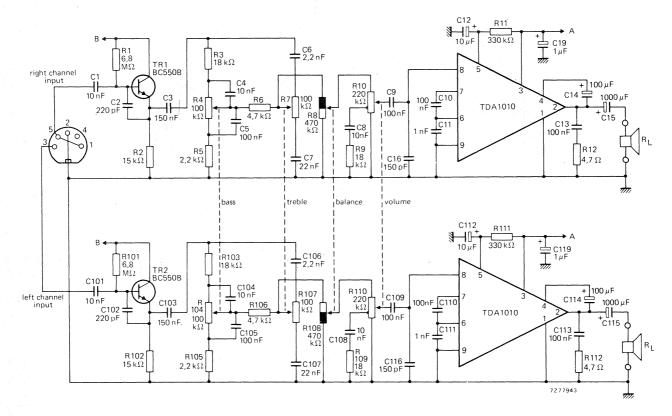


Fig. 16 - Esempio d'impiego di due TDA 1010 per la realizzazione di un amplificatore stereo alimentato dalla rete. I circuiti d'ingresso di ciascun canale prevedono l'impiego di un pick-up stereo.

Reiezione del ripple alla $f = 1$	kHz	
fino a 10 kHz (nota 7)	RR	>42 dB
$f = 100 \text{ Hz}; \text{ C2} = 1 \mu \text{ F}$	RR	>37 dB
Sensibilità con P = 5,8W	$\mathbf{V}_{\mathbf{i}}$	10 mV
Correnti di boot-strap all'inizi	o del	
taglio; piedino 4		
(valore efficace)	I4 (eff)	30 mA

NOTE:

- 1 Misurata con un condensatore ideale accoppiato al carico dell'altoparlante
- 2 Fino a $P_0 \leqslant 3$ W; $d_{tot} \leqslant 1^{\circ}$ o
- 3 Misurata con un'impedenza di carico di 20 k Ω
- 4 Indipendente dall'impedenza di carico del preamplificatore 5 L'impedenza d'uscita del preamplificatore Z_{\circ} è adattata (entro il 10%) con l'impedenza d'ingresso Z_{i} dell'amplifi-
- catore di potenza
 6 Tensione efficace di rumore misurata entro la larghezza
 di banda da 60 Hz a 15 kHz (12 dB per ottava)
- 7 Reiezione del ripple (alternata residua) misurata con una impedenza della sorgente compresa tra 0 e $2 k\Omega$ (massima ampiezza del ripple = 2 V).

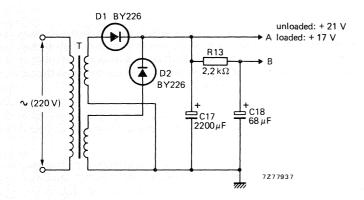


Fig. 17 - Alimentatore per l'amplificatore stereo di fig. 16.

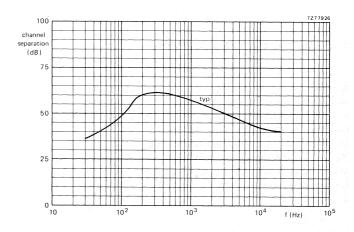


Fig. 18 - Separazione dei canali in funzione della frequenza nell'amplificatore stereo, alimentato dalla rete, di fig. 16.

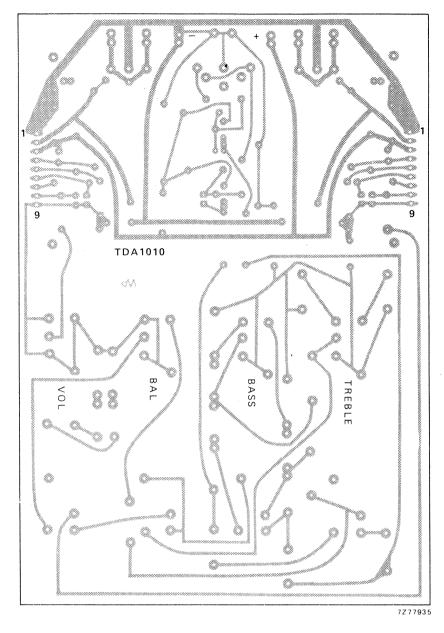


Fig. 19 - Circuito stampato, lato rame, per la realizzazione dell'amplificatore stereo di figura 16.

3. - CURVE CARATTERISTICHE

In fig. 4 è riportata la potenza d'uscita (misurata con il circuito di fig. 3) in funzione dei vari valori della tensione di alimentazione: il parametro di misura è l'impedenza di carico. Le curve a tratto pieno indicano la potenza ai capi del carico, quelle in tratteggio, la potenza ricavabile sul piedino 2 del TDA 1010. $R_L = 2\,\Omega$ (1) è stata misurata con un resistore bootstrap aggiuntivo di 220 Ω collegato tra i piedini 3 e 4. Le misure vennero effettuate alla f=1 kHz, $d_{tot}=10\%$, $T_{amb}=25\,^{\circ}\text{C}$.

In fig. 5 è riportata la distorsione armonica in funzione della potenza d'uscita misurata con il circuito di fig. 3. Anche in questo caso, le curve a tratto pieno indicano la potenza ai capi del carico, quelle

tratteggiate la potenza disponibile sul piedino 2 del TDA 1010. $R_{\text{L}}=2\,\Omega$ (1) è stata misurata collegando un resistore di boot-strap aggiuntivo di 220 Ω tra i terminali 3 e 4 dell'integrato. Le misure vennero effettuate alla $f=1\,kHz,\,V_{\text{P}}=14,4\,V.$

In fig. 6 si può vedere la risposta in frequenza misurata anch'essa con il circuito di fig. 3 per tre differenti valori di impedenza. P_{\circ} relativo a 0 dB = 1 W; V_{P} = 14,4 V.

In fig. 7 è indicata la potenza complessiva dissipata (curve a tratto pieno) e il rendimento (curve tratteggiate) — misurate sempre con il circuito di fig. 3 — in funzione della potenza audio d'uscita con l'impedenza dell'altoparlante presa come parametro (per $R_1 = 2\,\Omega$ è stato impiegato un resistore boot-strap esterno di 220 Ω $V_r = 14.4$ V; f = 1 kHz).

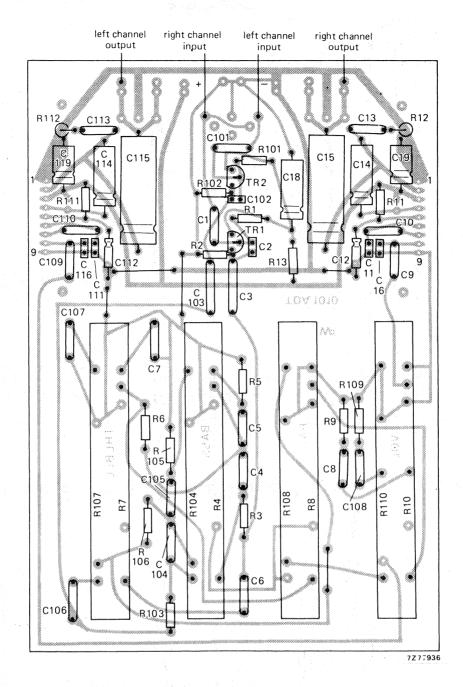


Fig. 20 - Lo stesso circuito stampato di figura 19 visto dal lato dei componenti.

In fig. 8 infine è indicata la resistenza termica tra radiatore e ambiente di un radiatore di alluminio piatto non annerito, con spessore di 1,5 mm, in funzione dell'area di una facciata del radiatore. Come parametro è stata usata la dissipazione di potenza complessiva.

4. - CIRCUITI D'APPLICAZIONE DEL TDA 1010

In fig 9 è riportato lo schema completo di un amplificatore per autoradio. Il **c**ircuito stampato (lato rame) per la realizzazione di questo amplificatore si può vedere in fig. 10. Le dimensioni dello stampato sono $92~\text{mm}~\times~52~\text{mm}$. La fig. 11 mostra invece il circuito stampato con i componenti montati, visto dal lato componenti.

In fig 12 si vede lo schema elettrico ancora di un

amplificatore per autoradio, edizione stereo. Lo stampato per la sua realizzazione (lato rame) è riportato in fig. 13; le dimensioni dello stampato sono 83×65 mm. L'amplificatore stereo completo è riportato in fig. 14; lo stampato è visto dal lato dei componenti. Il regolatore del bilanciamento non è presente sullo stampato. In fig. 15 è riportata la separazione dei canali nell'amplificatore stereo di fig. 12 in funzione della frequenza.

In fig. 16 si può vedere un interessante impiego del TDA 1010 in un amplificatore stereo alimentato dalla rete; la parte d'ingresso è prevista per funzionamento con pick-up stereo, ceramico.

L'alimentatore per questo amplificatore è indicato in fig. 17. Il circuito stampato, lato rame, dell'amplificatore stereo di fig. 16 è riportato in fig. 19. Le dimensioni dello stampato sono 169 × 118 mm; lo stesso stampato visto dalla parte dove sono montati i com-

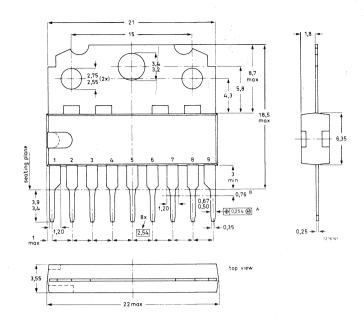


Fig. 21 - Dimensioni d'ingombro in mm del contenitore del TDA 1010. Il contenitore è in plastica con aletta di raffreddamento munita di fori per il fissaggio al radiatore di calore. Questo contenitore è noto con la sigla SOT-110A oppure SIL-9 (nove terminali tutti disposti su un lato).

ponenti è indicato in fig. 20. Nel circuito stampato sono stati inseriti anche alcuni componenti dell'alimentatore (per es. C18, R13). In fig. 18 si può vedere l'andamento della separazione dei canali nell'amplificatore stereo di fig. 16 in funzione della frequenza.

Le dimensioni d'ingombro dell'integrato TDA 1010 le abbiamo indicate in fig. 21. I vari sistemi di montaggio di questo integrato con il radiatore richiesto sono già stati illustrati nella "Nota di Applicazione Philips N. 131" fornibile a richiesta.

ESEMPI DI MONTAGGIO DEI CIRCUITI INTEGRATI IN CONTENITORE SIL - 9

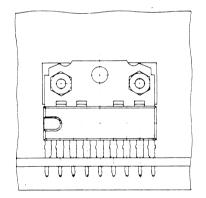


Fig. 22 - Sistema di montaggio N. 1 R_{th} aletta-dissipatore = 1,2 °C/W senza silicone R_{th} aletta-dissipatore = 0,6 °C/W con silicone

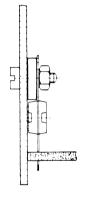


Fig. 23 - Sistema di montaggio N. 2 R_{h} aletta-dissipatore = 1 °C/W senza silicone R_{h} aletta-dissipatore = 0,5 °C/W con silicone