

LA3301

466

モノリシッククリニア集積回路
マルチブレックスステレオ復調器

◇色刷単品カタログとさしかえで下さい。

LA3301 はコンポジット信号増幅回路、ダブル、デコーダ、セパレーショントローラ、およびランプドライバのFMマルチブレックス復調器の基本的な機能はすべて備えたICである。アダセザリを付加することによって、コストに重点をおいたセットから、性能に重点をおいた高級セットにまで使用でき、コストに重点をおいたセットではコイル2個で充分な特性が得られる。また無調整コイルの使用もでき、さらにSCA 55dB以下のときはSCAコイルも不要となる。

なお高入力用としてLA3300がある。

最大定格/ $T_a = 25^\circ\text{C}$

最大電源電圧	Vcc max (V1-7, V6-7)
ランプ駆動電流	I_L
保存周囲温度	Tstg
動作周囲温度	Topg
許容消費電力	Pd max 60°C, 第40回参照

20	unit
40	mA
-40 ~ +125	°C
-20 ~ +80	°C
370	mW

推奨動作条件/ $T_a = 25^\circ\text{C}$

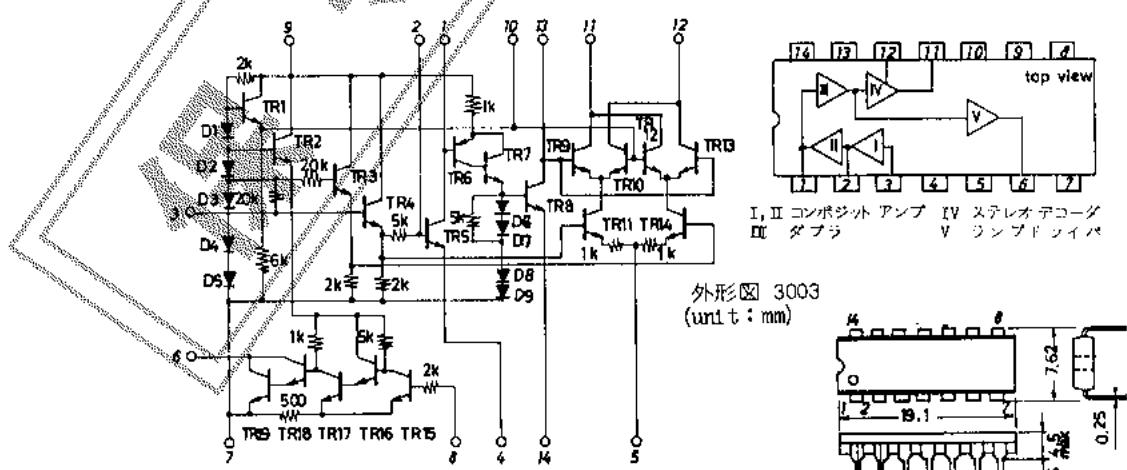
推奨電源電圧	Vcc	4.0 ~ 12.0	V
--------	-----	------------	---

動作特性/ $T_a = 25^\circ\text{C}$, $Vcc = 6\text{V}$, $R_L = 3.3\text{k}\Omega$, 入力 = 100mV, $f = 1\text{kHz}$, $L+R = 90\%$, pilot = 10%.

		min	typ	max	unit
無信号電流	Icc			7.0	10.5 mA
入力抵抗	r _i			20k	Ω
チャネルセパレーション	Sep			30	45 dB
全高調波ひずみ率($L+R$)	THD			0.3	1.0 %
ランプ点灯入力電圧	V ₁	50	70	100	mV
出力電圧	V _o			71	100 136 mV
チャネルバランス				0.2	2.0 dB
SCAリジェクション				55	dB

$L+R = 90\%$, pilot = 10%, SCA = 10%

等価回路



1. INTRODUCTION

1.1 LA3300 と LA3301 の主な相異点

	入力信号レベル	最小動作電圧※	相対利得※※	IC の消費電力
LA3300	450 mVmax	5.5 V(7.5V)	0 dB	120 mW/9V
LA3301	350 mVmax	4.0 V	6 dB	80 mW/6V

※ LA3300カタログ 4.応用例 参照。

※※ 最小動作電圧を同一に設定した場合の LA3300 の LA3300 に対する相対利得を示す。

1.2 LA3300 シリーズ(LA3300, LA3301) 使用に当っての諸問題

LA3300 シリーズを使った場合に問題になる点は:

1. 使用電圧範囲(減電圧特性),
2. マルチブレックス回路単体での利得,
3. 消費電力,
4. 入力レベル(最大入力レベル $L+R=90\%$, pilot=10%),
5. 点灯レベル,
6. Separation,
7. 全高調波ひずみ率,
8. 温度特性,

以上 8項目である。これらの 8項目について順次説明する。

1. 使用電圧範囲(減電圧特性): 次項にまとめて説明する。

2. マルチブレックス回路単体での利得:

LA3300 シリーズの場合 減電圧特性は ピン11,12 と +Vcc 間の抵抗値によって規定される。また利得もこの抵抗によって規定され、減電圧特性と利得とは相反する関係になる。これを 第1図に示す。

これより LA3300 の場合 ピン11,12 と +Vcc 間の抵抗を 2kΩ にすれば 利得は -3dB, 電源電圧は最低 5.5V まで使用できることを示し、またLA3301 の場合は 3.3kΩ として利得はほぼ 0dB, 電源電圧は最低 4.0V まで使用できることを示している。この最低動作電圧は「この電圧以上の電源電圧では separation 30dB 以上、全高調波ひずみ率 3% 以下が得られる」ということを意味している。したがって実際のセットに組みこむ場合 この最低電圧まで減電圧できると 考えて基準電源電圧を設定していただきたい。

3. ディバイス消費電力

消費電力 対 電源電圧 の関係を第2図に示す。(ランプドライバ電流も含む)

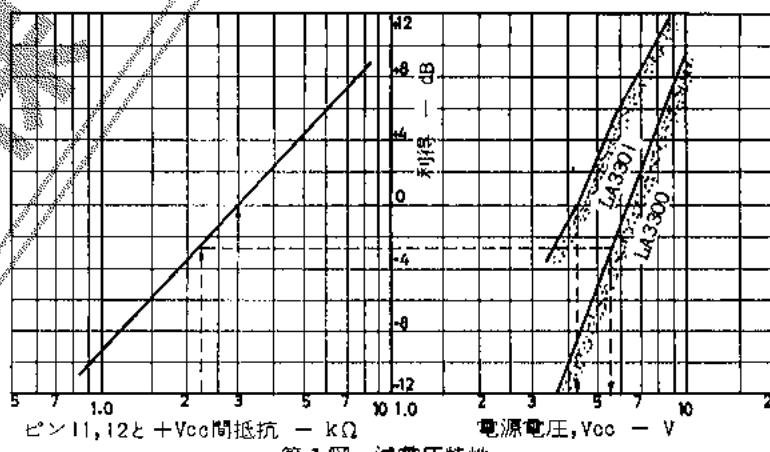
4. 入力レベル

入力レベルは 100%変調 ($L+R=90\%$, pilot=10%) で:

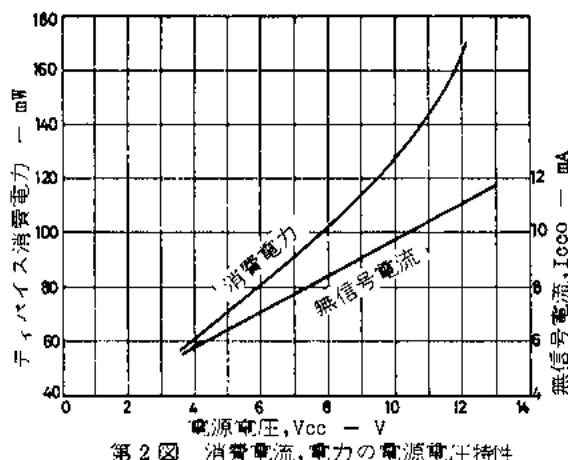
LA3300	450 mVmax
LA3301	350 mVmax

5. 点灯レベル (最大入力レベル $L+R=90\%$, pilot= 10%)

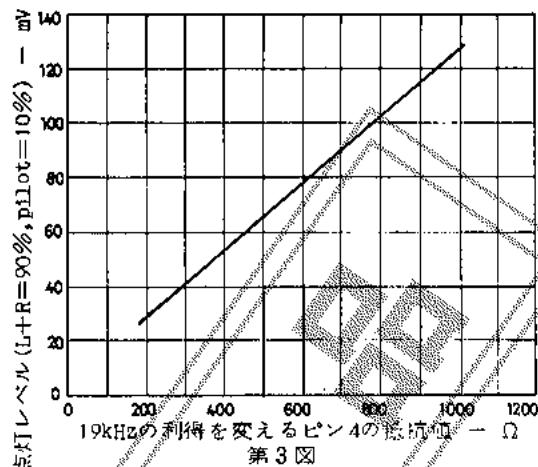
(次ページに続く)



第1図 減電圧特性



第2図 消費電流、電力の電源電圧特性

第3図 点灯レベル ($L+R=90\%$, $p_{10t}=10\%$)

ピン4につく抵抗値を変えることにより 19kHz の利得を変えることができ、これにより LA3300 を複数出力の異なるセットに adjust させることができる。第3図はピン4につく抵抗値を変化させたときの点灯レベルを示す。

6. Separation

ピン5につく半固定抵抗値を変えることによって最良の separation が得られるよう調整できる。

7. 全高周波ひずみ率

見かけ上の separation, ひずみ率は 38kHz, 19kHz の残り具合によって変ってくる。したがってピン11, 12につくフィルタの特性によって左右される。これらについては 4.応用例 のところをご覧願いたい。

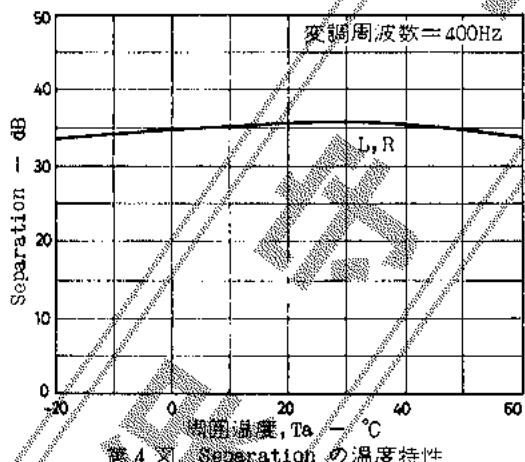
4.1 CR フィルタを用いた場合

4.2 Twin T を用いた場合

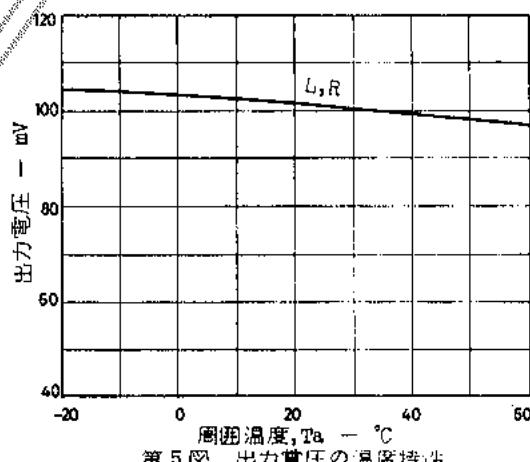
4.3 LC フィルタを用いた場合

8. 温度特性

この特性を 第4, 5, 6図に示す。



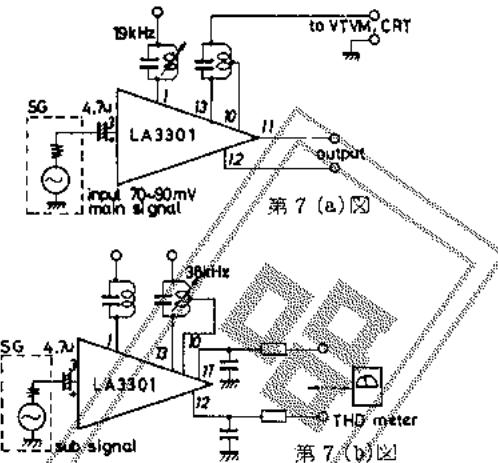
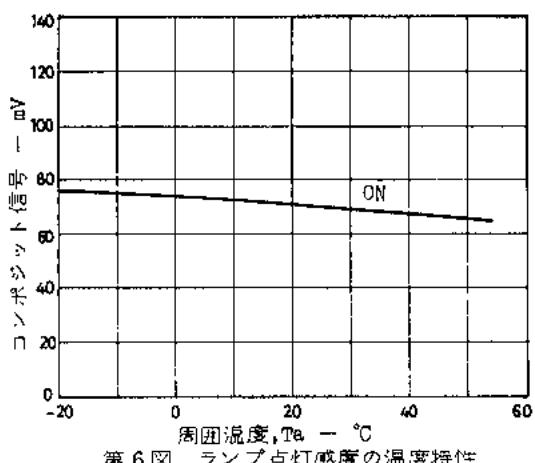
第4図 Separation の温度特性



第5図 出力電圧の温度特性

2. 調整法

- 入力レベルをリミタ作用が起らない程度に小さくし(だいたい 70~90 mV, main信号), 19kHz コイルを回転させ, 38kHz の出力が最大になるようにする。なおこのときの観測点は 38kHz コイルのホット側とする。第7(a)図 参照。
- 出力端子に歪率計をつなぎ, main信号入力レベルを 100~250 mV にする。SO を sub 信号にし, 38kHz のコイルを回し, sub の歪率の最小点を求める。第7(b)図 参照。
- セパレーション・コントロール用 VR を adjust する。固定抵抗のときはこの必要はない。



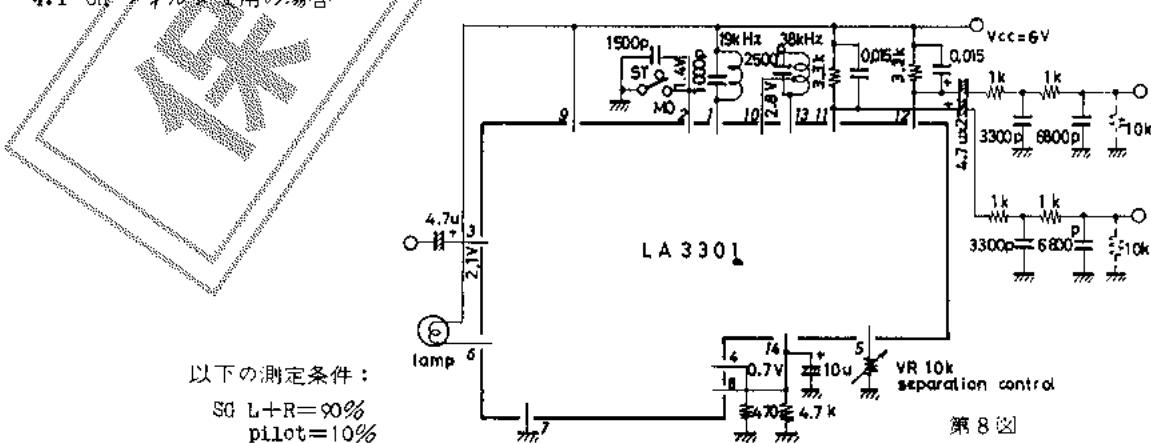
3. トランスの仕様

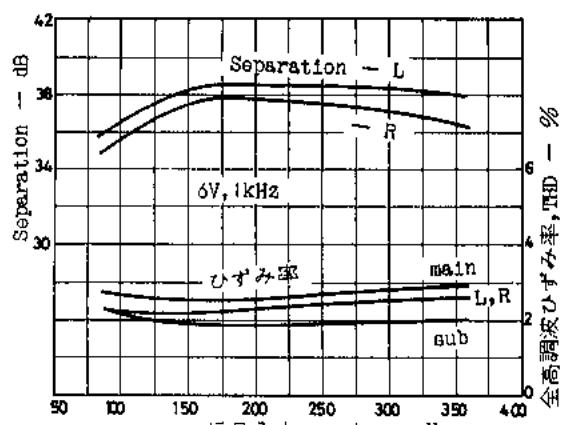
		[19kHz]	[38kHz]
	to Vcc	to pin 10	to pin 13
インダクタンス ターン数		7 mH L-1 420T	7 mH L-2 420T
Q _o	50	10000 pF	2500 pF
同相容量 部品番号			S0A
光輝度研(10mm角) (7 mm角)	1849 17-1002	1850 17-1003	07-1001-18
東光 CAN-2047HM (緑)	CAN-204800 (緑)	CAN-204800 (緑)	PAC 1279HM

4. 応用例

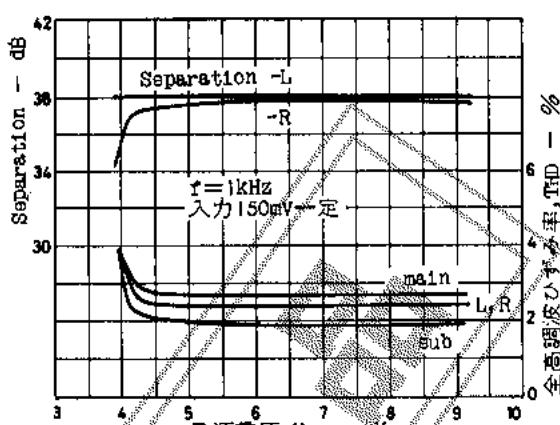
フィルタによる差	MPXパックの価格	ひずみ率	Separation
LC	高級	0.8% max	40dB typ
Twin T	中級	1.5% max	38dB typ
CR	ふつう	3.0% max	36dB typ

4.1 CR フィルタ使用の場合

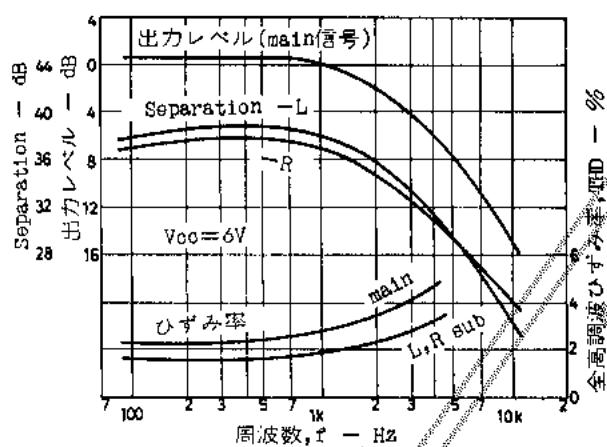




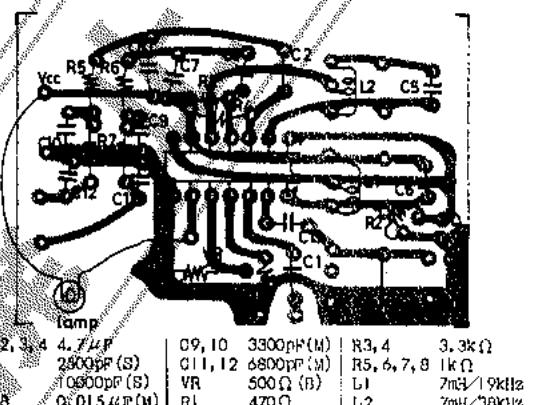
第9図 入力レベルによるSeparationとひずみ率の変化



第10図 Separation,ひずみ率の減電圧特性

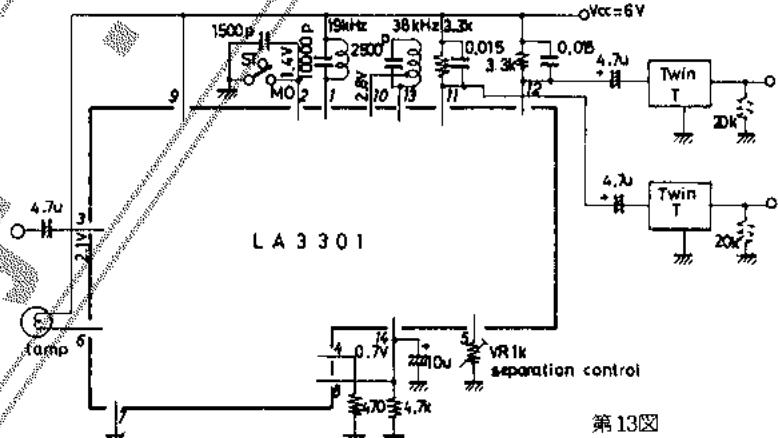


第11図 Separation,ひずみ率,出力レベルの周波数特性

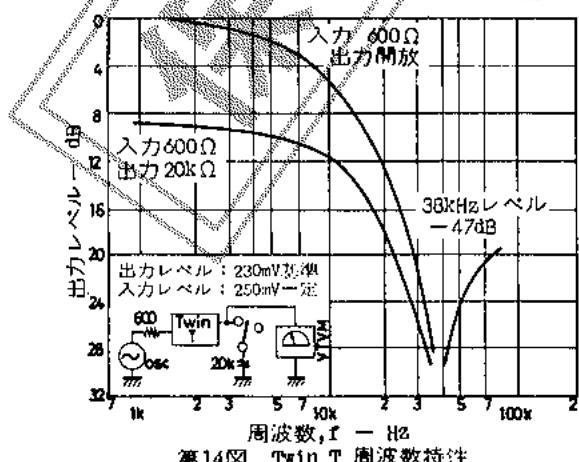


第12図 プリントパターン例(銅箔面)

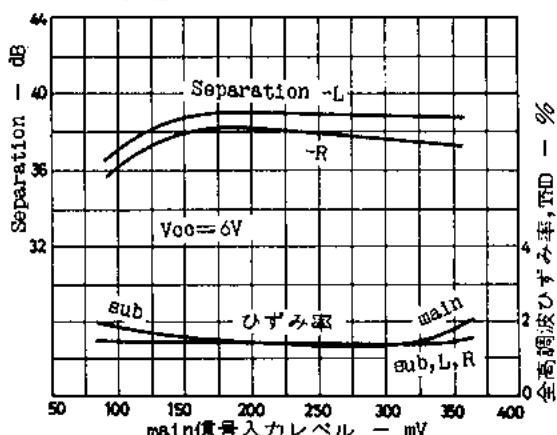
4.2 Twin T フィルタ 使用の場合



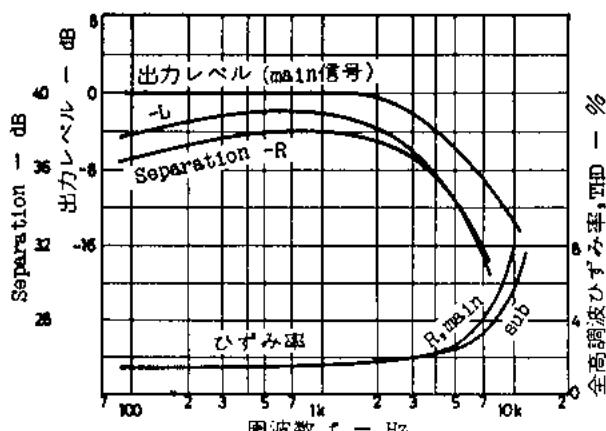
第13図



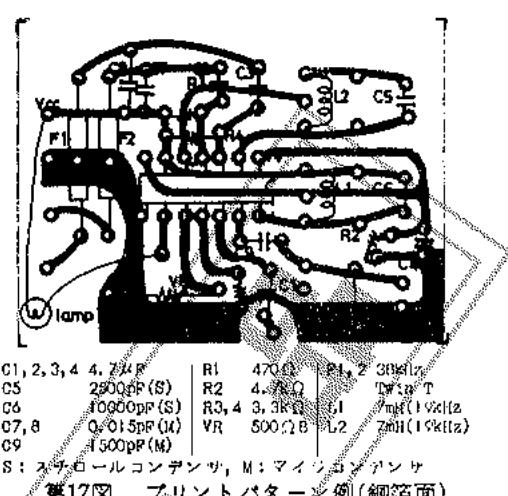
第14図 Twin T 周波数特性



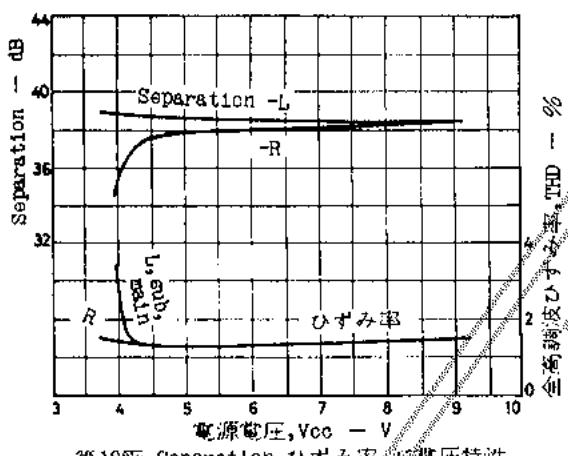
第15図 入力レベルによるSeparationとひずみ率の変化



第16図 Separation, ひずみ率, 出力レベルの周波数特性

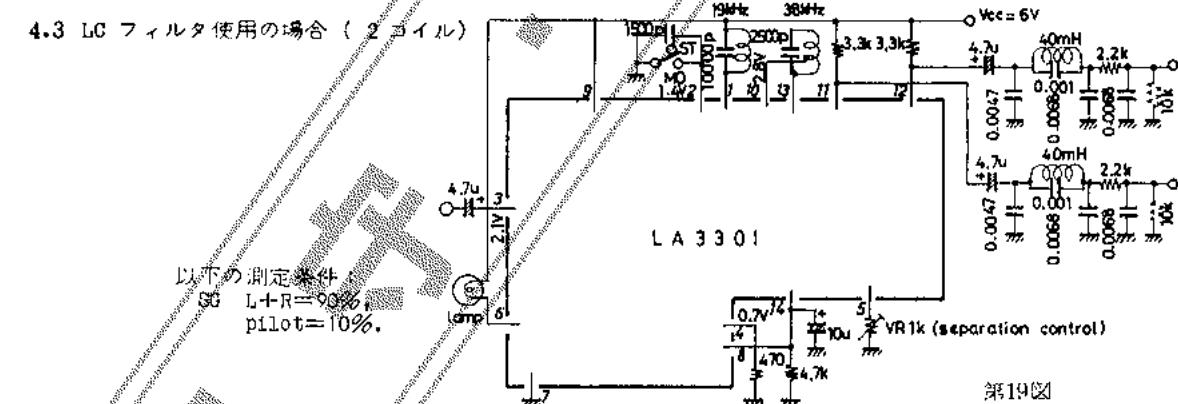


第17図 プリントパターン例(銅箔面)

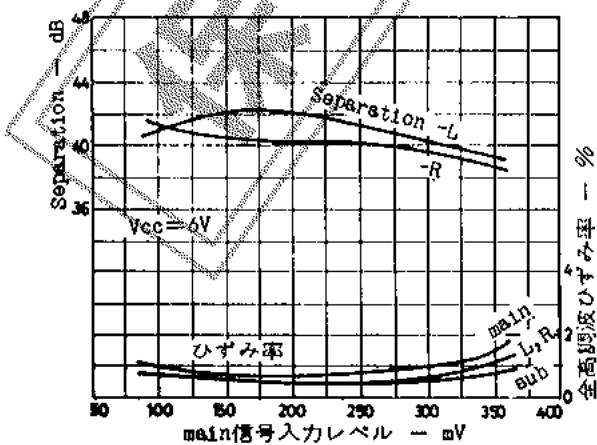


第18図 Separation, ひずみ率, 電源電圧特性

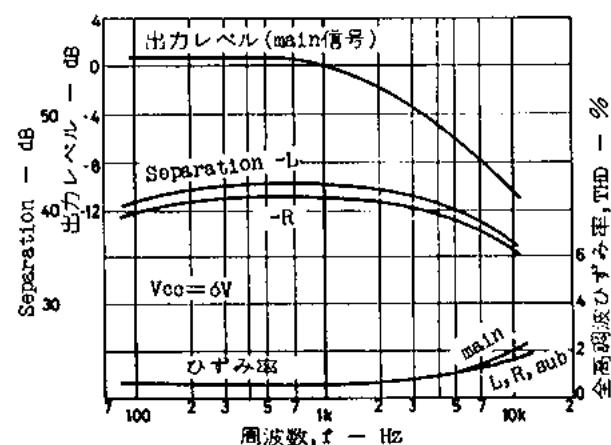
4.3 LC フィルタ使用の場合 (2.5V) (2.5V)

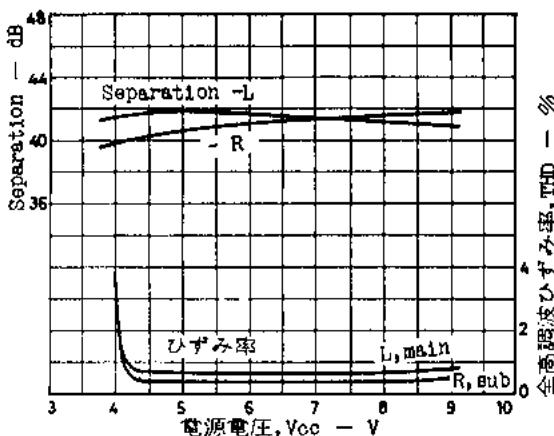


第19図

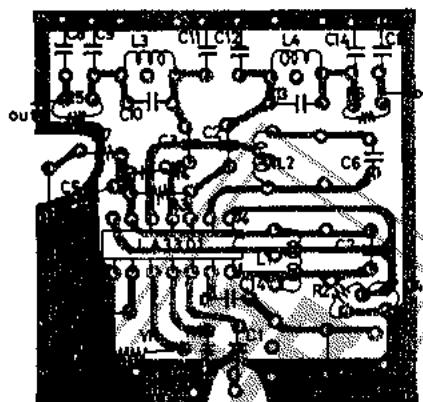


第20図 入力レベルによるSeparationとひずみ率の変化 第21図 Separation, ひずみ率, 出力レベルの周波数特性





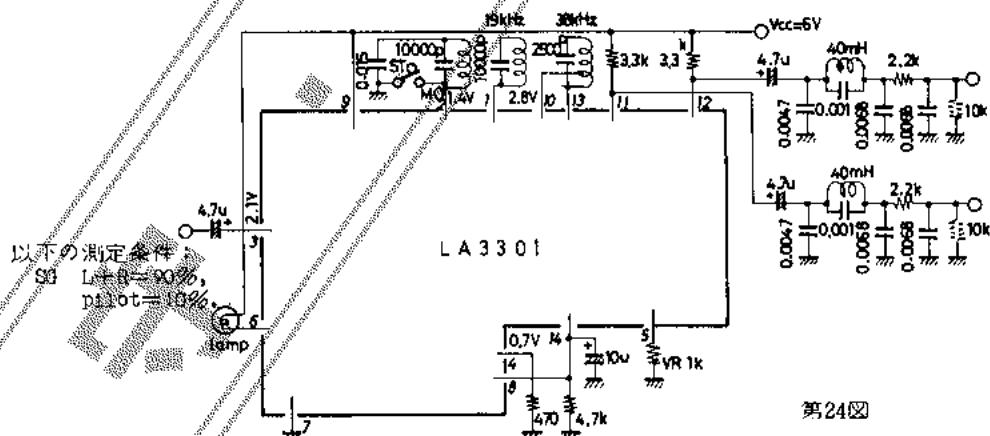
第22図 Separation, ひずみ率 減電圧特性



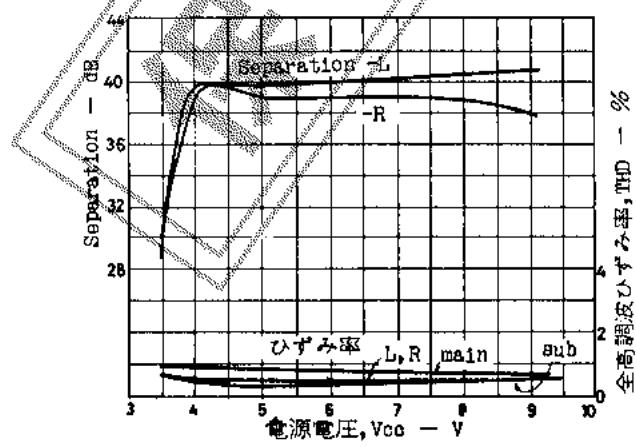
C1, 2, 3, 4	4.7 μ F	R1	500 Ω B
C5	100 μ F	R2	470 Ω
C6	2500pF (B)	R3, 4	4.7k Ω
C7	10000pF (S)	R5, 6	3.3k Ω
C8, 9, 14, 15	0.0068 μ F (M)	R7	2.2k Ω
C10, 11	0.0047 μ F (M)	L1	100 Ω
C12	1000pF (M)	L2	7mH (19kHz)
C13	1500pF (M)	L3, 4	7mH (38kHz)
S1	スイッチ用コンデンサー		
M:	マイラランアンプ		

第23図 プリントパターン例(銅箔面)

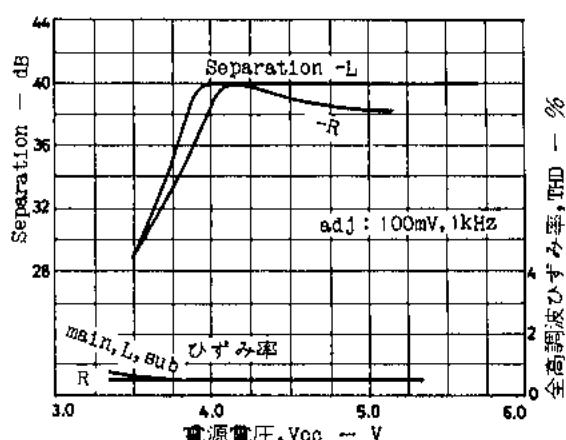
4.4 LC フィルタ使用の場合（3コイル）

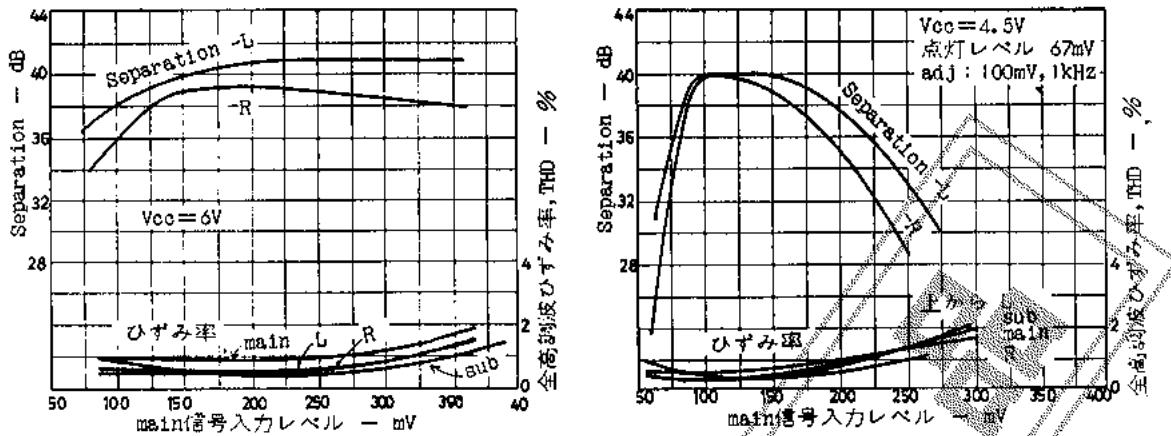


第24図

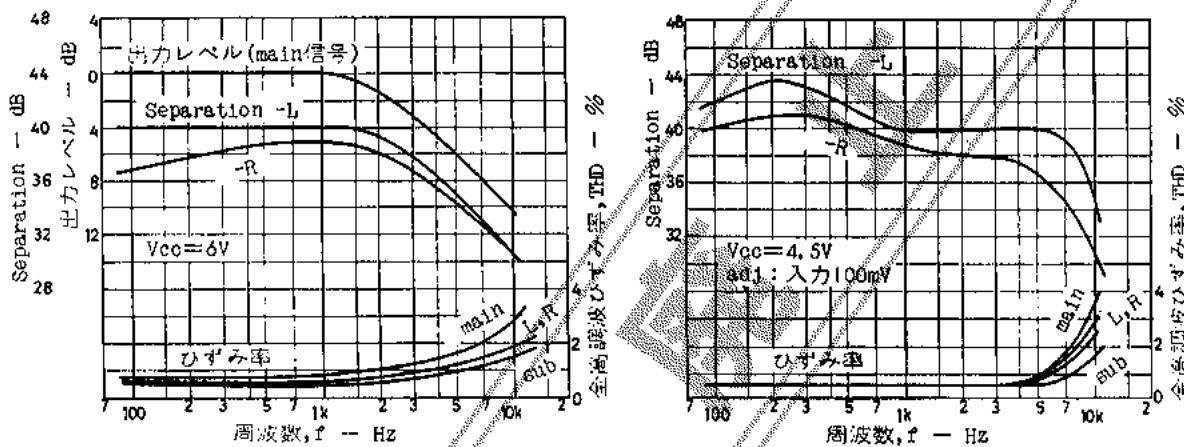


第25図 Separation, ひずみ率 減電圧特性





第26図 入力レベルによるSeparation の変化

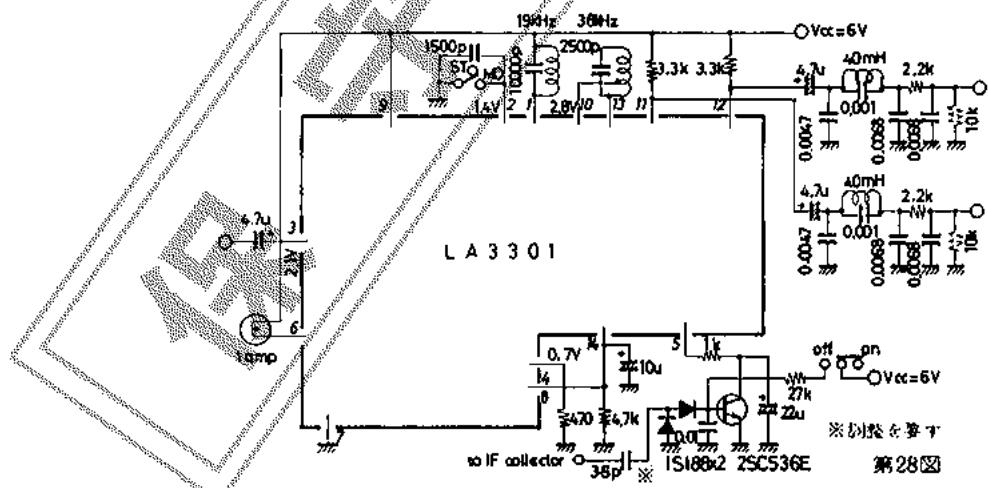


第27図 Separation, ひずみ率, 出力レベルの周波数特性

5 参考特性

5.1 ブューティング回路について

離線時の局間ノイズを除くため ミューティング回路が必要になり、それをマルチブレックス部で行なう場合は次のような方法をとっていただきたい。

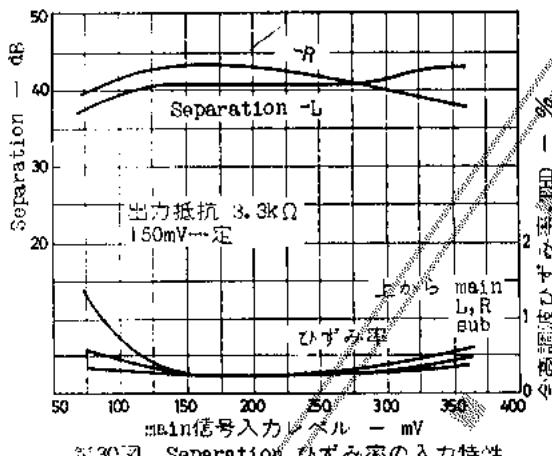
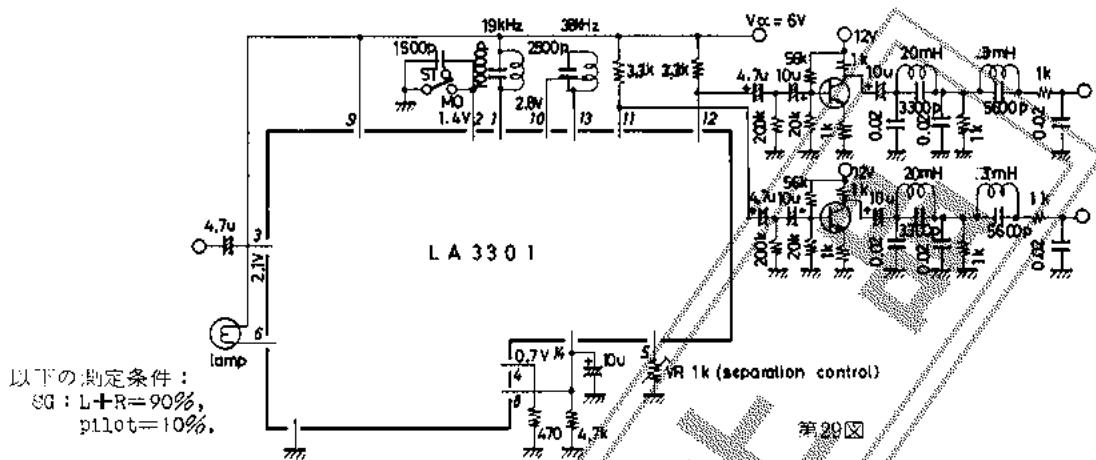


第26回

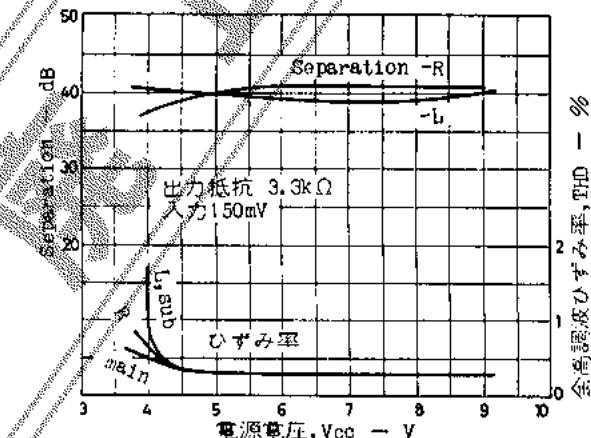
数 μA の小容量のコンデンサーで 10.7MHz を検出し、ダイオードにより整流してトランジスタの on/off をする。また IF 部分に合わせてこの特性を修正するとときは※のついたところの C を調整する。

5.2 LC ローパスフィルタ（2 個所）を使用した場合

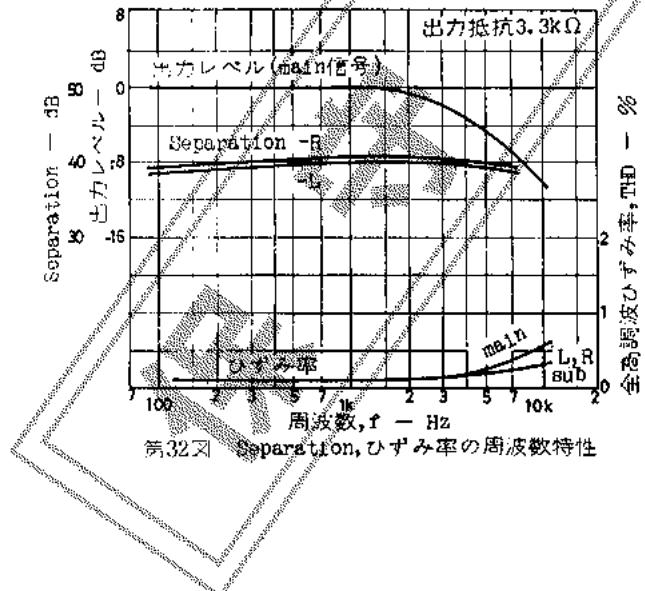
LA3301 の後のフィルタとして LC ローパスフィルタを 2 個所に用いた場合の特性を示す。15kHz 以上を切り取ってあるので LA3301 そのものの特性が出る。



3.3.30図 Separation, ひずみ率の入力特性



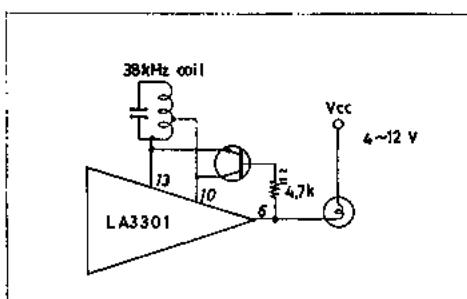
第31回 Separation, ひずみ率 減圧特性



5.3 モノ・ステレオ 自動切換回路について

プログラムソースの方で切り換わった場合はもちろん自動的に切り換わる。

ここで問題にしたいのは、低レベル入力のため ステレオインジケータが消えているにもかかわらず 実際の動作としてはステレオ復調器として動作! 左右が別れて聞こえる場合である。この場合は低レベル



第33回 モノ・ステレオ自動切換えの改良

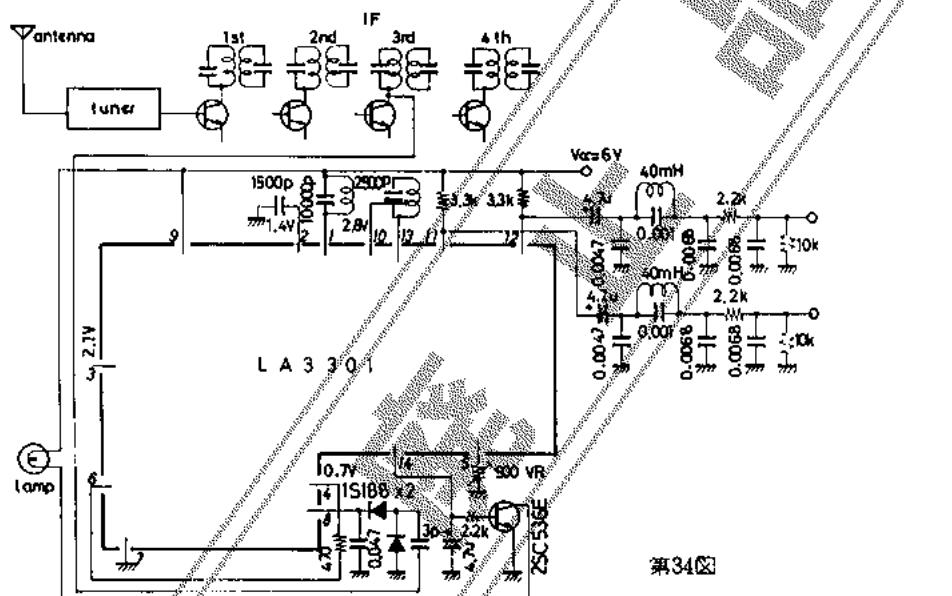
ルなので S/N が非常に悪くなる(理論的にはモノラルに比べてステレオは 2dB くらい S/N が劣化する。実際のセットでは測定レベルによってもセットによっても違うが、だいたい 15dB くらい劣化する。).

バイロットランプが消えたとき、ステレオ復調器としての動作を停止させ、モノラルに切り換えるために、第33図のようにしていただきたい。

5.4 離標時のノイズが非常に大きなセットの場合

離脱時のノイズでインジケータランプが点灯するセットがあるが、このときは 10.次H₂ と 19kHz との AND 回路を設けなければならなくなる。以下にその応用例を示す。

ここでは前の応用例でランプ点灯に用いていたシュミット回路を 10.4MHz のレベル変換に用いている。



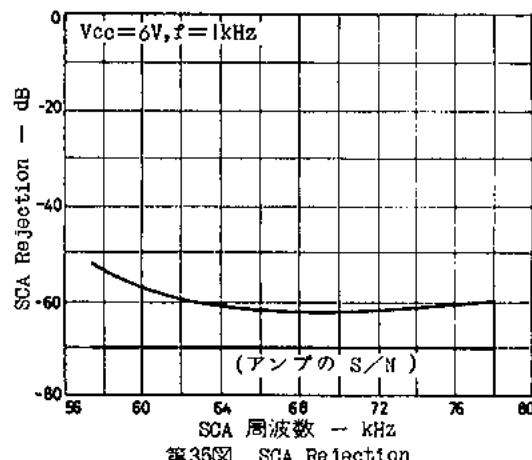
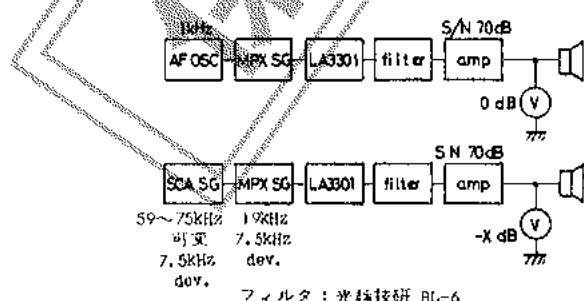
第34回

【動作の説明】：信号が入ってこないときは、ピン8の電圧は0であるからシュミット回路はoffの状態にある。したがって19kHzのアンプは動作せず、offを保っている。次に信号が入ってきたとき10.7MHzは整流され、シュミット回路はonとなり19kHzアンプは動作を始める。さらに19kHz信号が入ってくると38kHzがバイアスされ、ピン14に電圧が発生し始めてランプが点灯する。

5.5 SCA rejection (さきいで)

ある種のマルチでは、デコード部において特別に SCA フィルタをつけなくともある程度の rejection を得ることが可能であり、ここでは 55dB の SCA rejection を得ている。LA3301 はフィルタなしでもこの程度の rejection は取れるのでコイル 1 個が節約でき、またスペックが厳しい場合でも 2 個所に使っていましたのが 1 個分のフィルタです。

[測定法] (a) ステレオ SG の出力を main ($L+R=80\%$, pilot= 10%) にセットし MPX 復調器に加える。その出力をアンプを通し、アンプの出力を -10dB にセットする。



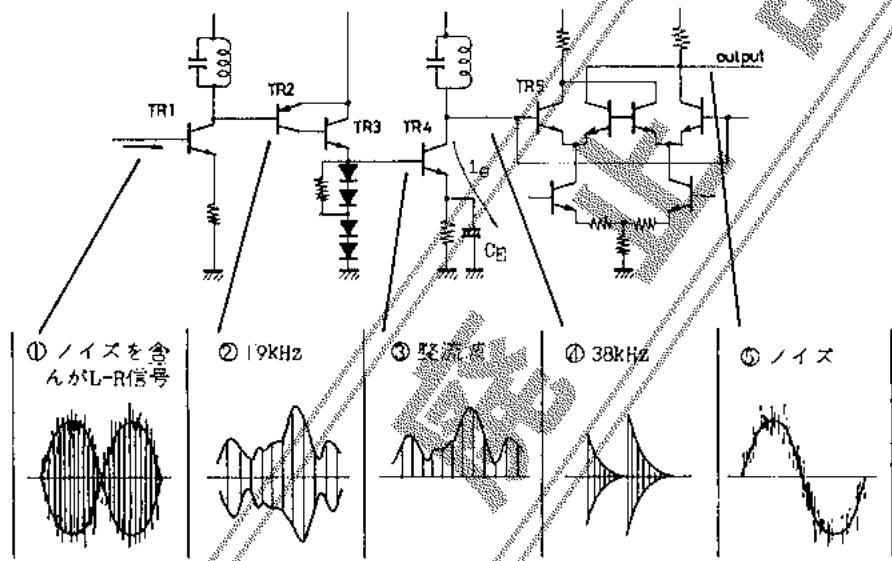
第35回 SCA Rejection

(b) ステレオ SG の AF 变调を切り SCA 端子に 10% の SCA 信号を加える。SCA SG の周波数は 59~75 kHz の間を可变とする。その時のアンプ出力端の dB 値と (a)の dB 値との差をとる。

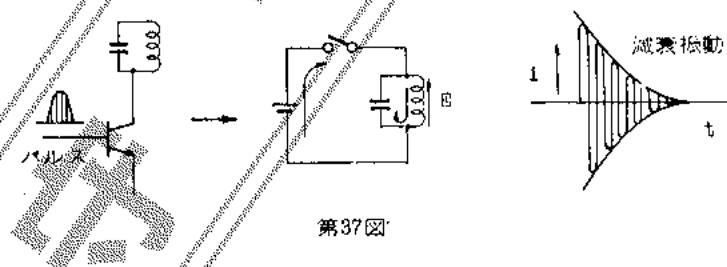
5.6 弱電界におけるスイッチングノイズ(実用感度付近のノイズ)の発生に関する原因と対策

[原因]

第36図 のような回路において入力信号の S/N が悪化してきた場合 19kHz のタンク回路の波形は②のようになっている。これが整流回路を通って片側だけのパルス状の波形③のようになる。これはちょうど 第37図 のような等価回路に相当し、C クラスで動作している TR4 のコレクタに、④のような波形が出てきてこれでスイッチング回路を駆動することになる。そのため出力にはガガガ



第36図 弱電界におけるスイッチングノイズ



第37図

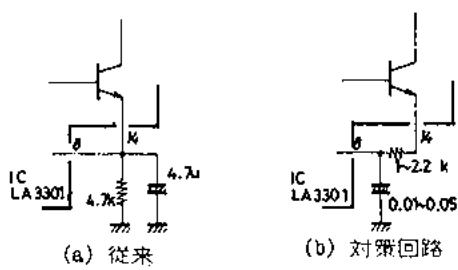
といったようなノイズがでてしまうわけである。この現象は特に位相変化に弱い L-R (sub)信号のときひどくなる。

なおここで測定条件および測定回路は次のとおりである。

プロトタイプ: 3連3石チューナ, IP: LA1201 使用, 段間ダブルチューン, LA3301: 標準回路, 周波数: 83MHz, パイロット: 7.5kHz, L+R=22.5kHz dev. でステレオ SG のモードは L-R (sub) で測定。

[対策]

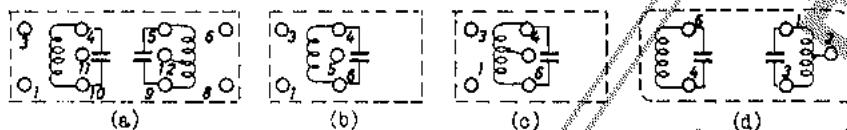
このように 38kHz アンプがパルスによって駆動されるためにノイズが発生するのが原因であるから、対策はパルスによってこのアンプが駆動されないようにすればよいことがわかる。具体的には 第38 図 のような方法が効果的である。



第38図 ノイズ対策

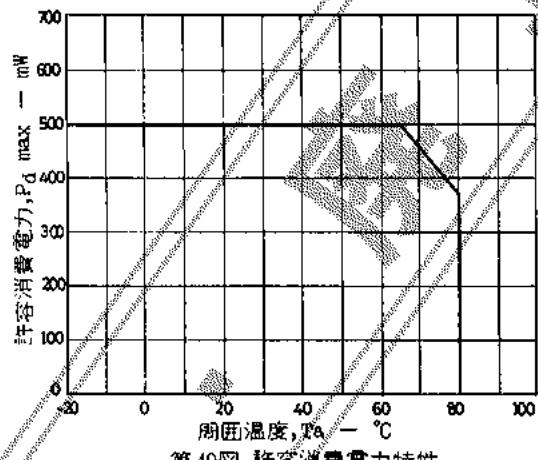
5.7 無調整コイルの仕様

用途	コイルの名称		第39図	インダクタンス	同調容量	Q_0
19kHz	光輪技研	10mm角 1015黒	(a)	14.8mH	4700pF	35
	光輪技研	7mm角 1003黒	(b)	14.8mH	4700pF	35
	スミダ電機	MB30-S01	(d)			
38kHz	光輪技研	10mm角 1015黄	(a)	8mH	2200pF	70
	光輪技研	7mm角 1004黄	(c)	8mH	2200pF	60
	スミダ電機	MB30-S01	(d)			



第39図 トランスの電気的接続

5.8 許容消費電力特性



第40図 許容消費電力特性