

# MIXIM

## 小型、300MHz、単一電源 レイルトゥレイルオペアンプ、イネーブル付

概要

MAX4212/MAX4213シングル、MAX4216デュアル、 MAX4218トリプル及びMAX4220クワッドオペアンプ は、高速性能とレイルトゥレイル出力を兼ね備えた ユニティゲイン安定素子です。MAX4213/MAX4218 は、消費電流を400µAまで低減して出力をハイイン ピーダンス状態にするディセーブル機能を備えています。 これらの素子は、3.3V~10V単一電源及び±1.65V~ ±5Vデュアル電源で動作します。入力同相電圧範囲は、 負電源電圧(単一電源アプリケーションではグランド)の 外側まで拡張されています。

これらのデバイスは自己消費電流が僅か5.5mAとなって いますが、-3dB帯域幅300MHz、スルーレート600V/µs の高性能を実現しています。反転入力でも非反転入力 でも入力電圧ノイズは僅か10nV/√Hz、入力電流ノイズ は僅か1.3pA/\Hzとなっています。これらのデバイスは、 ビデオ、通信及び計測器等、広帯域幅を必要とする 低電力/低電圧機器に最適です。さらに、ディセーブル されると出力がハイインピーダンスになるため、多重化 アプリケーションに最適です。

MAX4212は、超小型5ピンSOT23、MAX4213/ MAX4216は8ピンµMAX及びSOPパッケージで提供 されています。MAX4218/MAX4220は、省スペースの 16ピンQSOP及び14ピンSOPで提供されています。

#### アプリケーション

バッテリ駆動機器

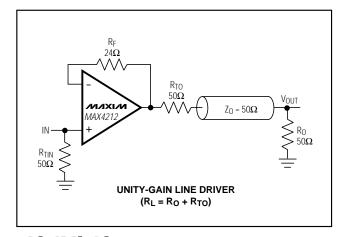
ビデオラインドライバ

A/Dコンバータインタフェース

CCD画像処理システム

ビデオ分配及びスイッチング機器

#### 標準動作回路



## 特長

◆ 高速:

-3dB帯域幅(MAX4212/13):300MHz -3dB帯域幅(MAX4216/18/20):200MHz 0.1dB利得平坦性(MAX4212/13):50MHz

スルーレート: 600V/µs

◆ 電源:3.3V/5.0V単一

◆ レイルトゥレイル出力

◆ 入力同相範囲はV<sub>FF</sub>の外側まで拡張

◆ 低微分利得/位相: 0.02%/0.02°

◆ 低歪み(5MHz):

SFDR: -78dBc

全高調波歪み: -75dB

◆ 大出力駆動能力:±100mA

◆ シャットダウン能力:400µA(MAX4213/18)

◆ オフ状態で出力はハイインピーダンス (MAX4213/18)

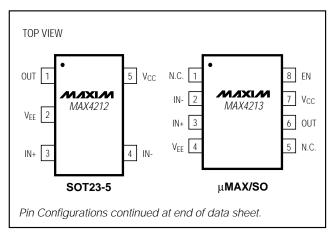
◆ パッケージ:省スペース5ピンSOT23、 μMAX又はQSOP

#### 型番

PART	TEMP. RANGE	PIN- PACKAGE	SOT TOP MARK
MAX4212EUK	-40°C to +85°C	5 SOT23-5	ABAF
MAX4213ESA	-40°C to +85°C	8 SO	_
MAX4213EUA	-40°C to +85°C	8 µMAX	_

Ordering Information continued at end of data sheet.

#### ピン配置



#### **ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS**

Supply Voltage (V <sub>CC</sub> to V <sub>EE</sub> )12V	8-Pin µMAX (derate 4.5mW/°C above +70°C)221mW
IN, IN_+, OUT_, EN(VEE - 0.3V) to (VCC + 0.3V)	14-Pin SO (derate 8.3mW/°C above +70°C)667mW
Output Short-Circuit Duration to V <sub>CC</sub> or V <sub>EE</sub> Continuous	16-Pin QSOP (derate 8.3mW/°C above +70°C)667mW
Continuous Power Dissipation (T <sub>A</sub> = +70°C)	Operating Temperature Range40°C to +85°C
5-Pin SOT23 (derate 7.1mW/°C above +70°C)571mW	Storage Temperature Range65°C to +150°C
8-Pin SO (derate 5.9mW/°C above +70°C)471mW	Lead Temperature (soldering, 10s)+300°C

Stresses beyond those listed under "Absolute Maximum Ratings" may cause permanent damage to the device. These are stress ratings only, and functional operation of the device at these or at any other conditions beyond those indicated in the operational sections of the specifications is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions for extended periods may affect device reliability.

#### DC ELECTRICAL CHARACTERISTICS

 $(V_{CC}=5V, V_{EE}=0, EN_=5V, R_L=2k\Omega \text{ to } V_{CC}/2, V_{OUT}=V_{CC}/2, T_A=T_{MIN} \text{ to } T_{MAX}, \text{ unless otherwise noted. Typical values are at } T_A=+25^{\circ}C.)$ 

PARAMETER	SYMBOL	CC	MIN	TYP	MAX	UNITS		
Input Common-Mode Voltage Range	VcM	Guaranteed by CM	V <sub>EE</sub> - 0.20		V <sub>CC</sub> - 2.25	V		
Input Offset Voltage (Note 1)	Vac	MAX4212EUK, MA	X421_EUA		4	12	mV	
Input Offset Voltage (Note 1)	Vos	MAX42ES_, MA	X42EEE		4	9	IIIV	
Input Offset Voltage Temperature Coefficient	TCvos				8		μV/°C	
Input Offset Voltage Matching		Any channels for M MAX4220	1AX4216/MAX4218/		±1		mV	
Input Bias Current	lΒ	(Note 1)			5.4	20	μΑ	
Input Offset Current	los	(Note 1)	(Note 1)			4.0	μA	
Input Resistance	RIN	Differential mode (		70		kΩ		
input Resistance	KIN	Common mode (-0.2V $\leq$ V <sub>CM</sub> $\leq$ +2.75V)			3		МΩ	
Common-Mode Rejection Ratio	CMRR	(VEE - 0.2V) ≤ VCM	(VEE - 0.2V) ≤ VCM ≤ (VCC - 2.25V)				dB	
		0.25V ≤ V <sub>OUT</sub> ≤ 4.7	55	61		dB		
Open-Loop Gain (Note 1)	Avol	0.5V ≤ V <sub>OUT</sub> ≤ 4.5\	52	59				
		$1.0V \le V_{OUT} \le 4V$ ,	$1.0V \le V_{OUT} \le 4V$ , $R_L = 50\Omega$					
		$R_{I} = 10k\Omega$	VCC - VOH		0.05			
		KL = IOK22	Vol - VEE		0.05			
		$R_1 = 2k\Omega$	VCC - VOH		0.06	0.20	- V	
Output Voltage Swing	VOUT	NL - 2N22	Vol - Vee		0.06	0.20		
	VOUI	$R_1 = 150\Omega$	V <sub>CC</sub> - V <sub>OH</sub>		0.30	0.50		
		KL = 13022	Vol - Vee		0.30	0.50		
		$R_1 = 50\Omega$	V <sub>CC</sub> - V <sub>OH</sub>		0.70		1	
		KL = 3022	Vol - Vee		0.60		1	

## **DC ELECTRICAL CHARACTERISTICS (continued)**

(V<sub>CC</sub> = 5V, V<sub>EE</sub> = 0, EN\_ = 5V, R<sub>L</sub> =  $2k\Omega$  to V<sub>CC</sub>/2, V<sub>OUT</sub> = V<sub>CC</sub>/2, T<sub>A</sub> = T<sub>MIN</sub> to T<sub>MAX</sub>, unless otherwise noted. Typical values are at T<sub>A</sub> =  $+25^{\circ}$ C.)

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS		MIN	TYP	MAX	UNITS
Output Current	lour	$R_L = 20\Omega$ to Vcc or	T <sub>A</sub> = +25°C	±70	±120		mA
Output Current	lout	VEE	$T_A = T_{MIN}$ to $T_{MAX}$	±60			IIIA
Output Short-Circuit Current	Isc	Sinking or sourcing	•		±150		mA
Open-Loop Output Resistance	Rout				8		Ω
Davis Complet Dalastics Datis		VCC = 5V, VEE = 0, V	CM = 2.0V	46	57		
Power-Supply Rejection Ratio (Note 2)	PSRR	V <sub>CC</sub> = 5V, V <sub>EE</sub> = -5V,	$V_{CM} = 0$	54	66		dB
(14016-2)		VCC = 3.3V, VEE = 0,		45			
Operating Supply-Voltage Range	Vs	VCC to VEE	3.15		11.0	V	
Disabled Output Resistance	Rout (off)	$EN_{-} = 0, 0 \le V_{OUT} \le 5V \text{ (Note 3)}$		20	35		kΩ
EN_ Logic-Low Threshold	VIL					Vcc - 2.6	V
EN_ Logic-High Threshold	VIH			V <sub>CC</sub> - 1.6			V
EN_ Logic Input Low Current	III	$(V_{EE} + 0.2V) \le EN_{\perp} \le V_{CC}$			0.5		μΑ
Liv_ Logic input Low Current	I IIL	EN_ = 0		2	200	300	
EN_ Logic Input High Current	liH	EN_ = 5V			0.5	10	μΑ
Quiescent Supply Current	Is	Enabled			5.5	7.0	mA
(per Amplifier)	15	Disabled (EN_ = 0)		0.40	0.55	IIIA	

#### **AC ELECTRICAL CHARACTERISTICS**

 $(V_{CC} = 5V, V_{EE} = 0, V_{CM} = 2.5V, EN_{-} = 5V, R_F = 24\Omega, R_L = 100\Omega$  to  $V_{CC}/2, V_{OUT} = V_{CC}/2, A_{VCL} = +1, T_A = +25^{\circ}C$ , unless otherwise noted.)

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS		MIN	TYP	MAX	UNITS
			MAX4212/MAX4213		300		
Small-Signal -3dB Bandwidth	BWss	Vout = 20mVp-p	MAX4216/MAX4218/ MAX4220		200		MHz
Large-Signal -3dB Bandwidth	BWLS	Vout = 2V <sub>P-P</sub>			180		MHz
			MAX4212/MAX4213		50		
Bandwidth for 0.1dB Gain Flatness	BW <sub>0.1dB</sub>	V <sub>OUT</sub> = 20mV <sub>P-P</sub>	MAX4216/MAX4218/ MAX4220		35		MHz
Slew Rate	SR	V <sub>OUT</sub> = 2V step			600		V/µs
Settling Time to 0.1%	ts	V <sub>OUT</sub> = 2V step			45		ns
Rise/Fall Time	t <sub>R</sub> , t <sub>F</sub>	$V_{OUT} = 100 \text{mV}_{P-P}$			1		ns
Spurious-Free Dynamic Range	SFDR	f <sub>C</sub> = 5MHz, V <sub>OUT</sub> = 2\	√p.p	-78			dBc
			2nd harmonic		-78		dDo
Harmonic Distortion	HD	$f_C = 5MHz$ , $V_{OUT} = 2V_{P-P}$	3rd harmonic	-82			dBc
Harmonic distortion			Total harmonic distortion		-75		dB
Two-Tone, Third-Order Intermodulation Distortion	IP3	f1 = 10.0MHz, f2 = 10	f1 = 10.0MHz, f2 = 10.1MHz, V <sub>OUT</sub> = 1V <sub>P-P</sub>				dBc
Input 1dB Compression Point		fc = 10MHz, AvcL = 2	)		11		dBm
Differential Phase Error	DP	NTSC, $R_L = 150\Omega$			0.02		degrees
Differential Gain Error	DG	NTSC, $R_L = 150\Omega$			0.02		%
Input Noise-Voltage Density	en	f = 10kHz			10		nV/√Hz
Input Noise-Current Density	In	f = 10kHz			1.3		pA/√Hz
Input Capacitance	CIN				1		pF
Disabled Output Capacitance	Cout (off)	EN_ = 0	EN_ = 0		2		pF
Output Impedance	Z <sub>OUT</sub>	f = 10MHz			6		Ω
Amplifier Enable Time	ton				100		ns
Amplifier Disable Time	toff				1		μs
Amplifier Gain Matching		MAX4216/MAX4218/N f = 10MHz, V <sub>OUT</sub> = 20		0.1		dB	
Amplifier Crosstalk	XTALK	MAX4216/MAX4218/N f = 10MHz, V <sub>OUT</sub> = 2\		-95		dB	

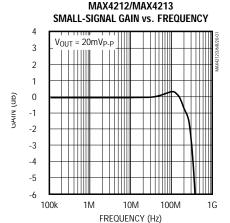
**Note 1:** Tested with  $V_{CM} = 2.5V$ .

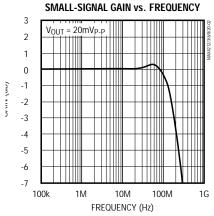
**Note 2:** PSR for single 5V supply tested with  $V_{EE} = 0$ ,  $V_{CC} = 4.5V$  to 5.5V; for dual  $\pm 5V$  supply with  $V_{EE} = -4.5V$  to -5.5V,  $V_{CC} = 4.5V$  to 5.5V; and for single 3.3V supply with  $V_{EE} = 0$ ,  $V_{CC} = 3.15V$  to 3.45V.

**Note 3:** Does not include the external feedback network's impedance.

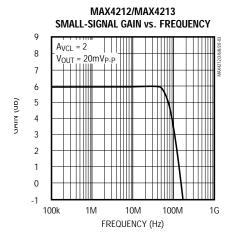
標準動作特性

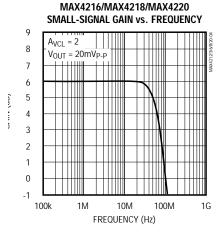


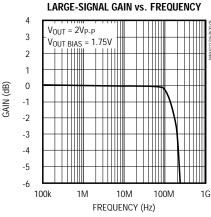


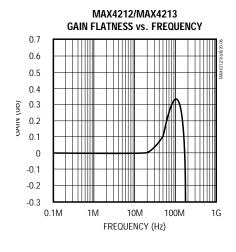


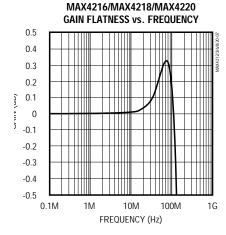
MAX4216/MAX4218/MAX4220

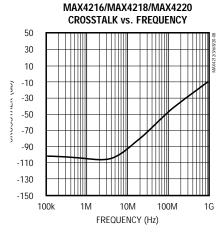


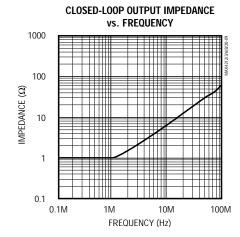






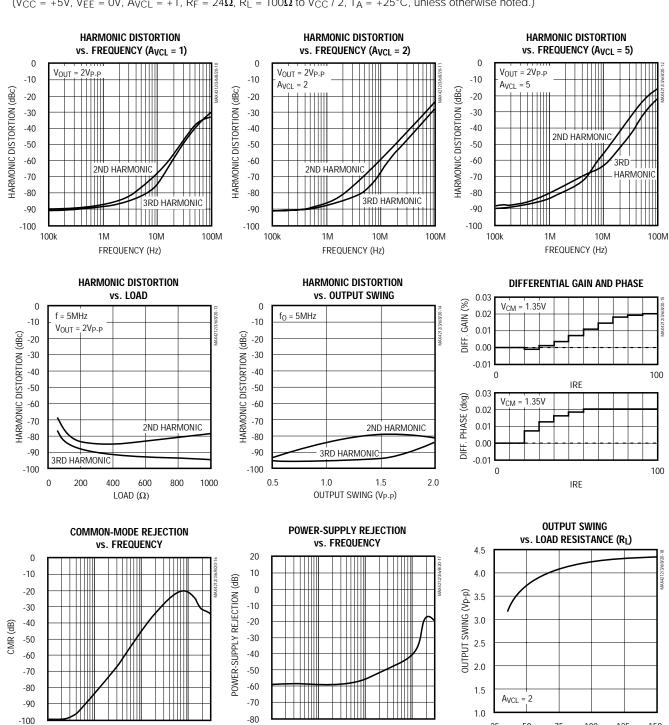






標準動作特性(続き)\_

 $(V_{CC} = +5V, V_{EE} = 0V, A_{VCL} = +1, R_F = 24\Omega, R_L = 100\Omega$  to  $V_{CC}$  / 2,  $T_A = +25$ °C, unless otherwise noted.)



100k

1M

10M

FREQUENCY (Hz)

100M

50

75

100

LOAD RESISTANCE  $(\Omega)$ 

125

150

100k

1M

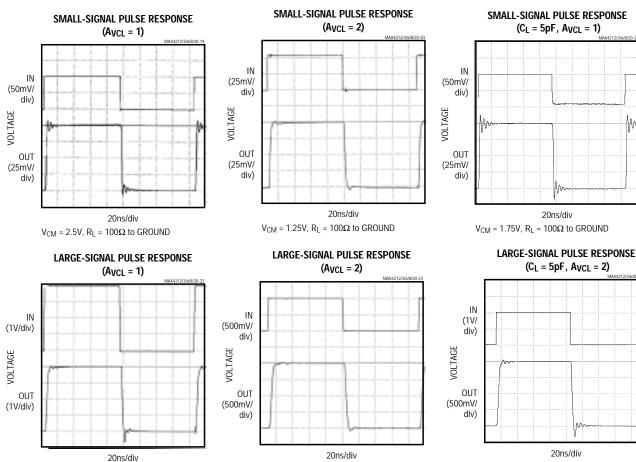
10M

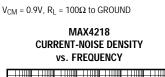
FREQUENCY (Hz)

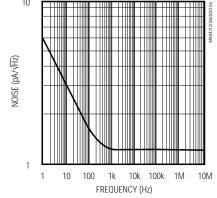
100M

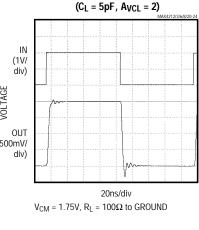
標準動作特性(続き).

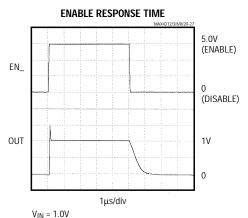
 $(V_{CC} = +5V, V_{EE} = 0V, A_{VCL} = +1, R_F = 24\Omega, R_L = 100\Omega$  to  $V_{CC}$  / 2,  $T_A = +25^{\circ}C$ , unless otherwise noted.)











100

10k 100k

FREQUENCY (Hz)

10M

 $V_{CM} = 1.75V$ ,  $R_L = 100\Omega$  to GROUND

100

10

NOISE (nV/vHz)

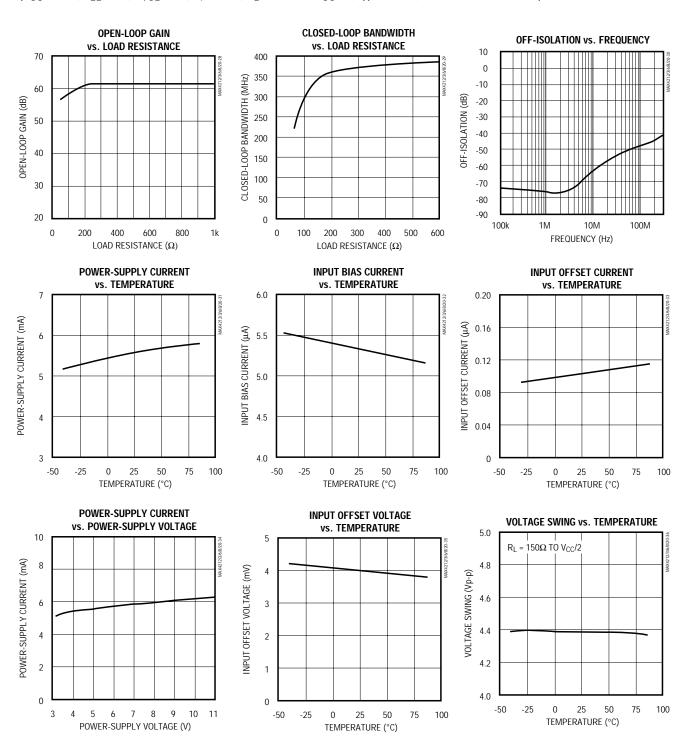
MAX4213

**VOLTAGE-NOISE DENSITY** 

vs. FREQUENCY

標準動作特性(続き)\_

 $(V_{CC} = +5V, V_{EE} = 0V, A_{VCL} = +1, R_F = 24\Omega, R_L = 100\Omega$  to  $V_{CC}$  / 2,  $T_A = +25$ °C, unless otherwise noted.)



端子説明

			端子					
MAX4212			MAX	(4218	MAX	(4220	名称	機能
SOT23-5	SOP/µMAX	SOP/µMAX	SOP	QSOP	SOP	QSOP		
_	1, 5	_	_	8, 9	_	8, 9	N.C.	無接続。内部接続されていません。グランドに 接続するか、オープンのままにしてください。
1	6	_	_	_	_	_	OUT	アンプ出力
2	4	4	11	13	11	13	VEE	負電源又はグランド (単一電源動作時)
3	3	_	_	_	_	_	IN+	非反転入力
4	2	_	_	-	_	_	IN-	反転入力
5	7	8	4	4	4	4	Vcc	正電源
_	_	1	7	7	1	1	OUTA	アンプA出力
	_	2	6	6	2	2	INA-	アンプA反転入力
_	_	3	5	5	3	3	INA+	アンプA非反転入力
_	_	7	8	10	7	7	OUTB	アンプB出力
_	_	6	9	11	6	6	INB-	アンプB反転入力
_	_	5	10	12	5	5	INB+	アンプB非反転入力
_	_	_	14	16	8	10	OUTC	アンプC出力
	_	_	13	15	9	11	INC-	アンプC反転入力
	_	_	12	14	10	12	INC+	アンプC非反転入力
_	_	_	_	_	14	16	OUTD	アンプD出力
	_	_		_	13	15	IND-	アンプD反転入力
	_	_		_	12	14	IND+	アンプD非反転入力
_	8	_	_	_	_	_	EN	アンプをイネーブル
_	_	_	1	1		_	ENA	アンプAをイネーブル
_		_	3	3	_	_	ENB	アンプBをイネーブル
_	_	_	2	2	_	_	ENC	アンプCをイネーブル

詳細 \_\_\_\_\_\_

MAX4212/MAX4213/MAX4216/MAX4218/MAX4220は、電流フィードバック技術の応用によってスルーレート600V/μs及び帯域幅300MHzを実現した、単一電源、レイルトゥレイル、電圧フィードバックアンプです。優れた高調波歪み及び微分利得/位相性能により、これらのアンプは広範囲のビデオ及びRF信号処理アプリケーションに最適です。

出力電圧は、両電源電圧の50mV以内までスイングします。出力段周辺のローカルフィードバックによってオープンループ出力インピーダンスを低くしているため、利得の負荷変動に対する感受性が低くなっています。また、このフィードバックは出力トランジスタに需要駆動電流バイアスを提供しており、駆動能力は±100mAとなっています。しかも全消費電流は7mA以下に抑えられています。入力段は負電源電圧を超え、正電源電圧から2.25V以内までの同相電圧を許容します。

#### アプリケーション情報

#### 抵抗値の選択

#### ユニティゲイン構成

MAX4212/MAX4213/MAX4216/MAX4218/MAX4220は、内部でユニティゲイン用に補償されています。ユニティゲイン用に設定されているときには、フィードバック経路と直列の24 の抵抗( $R_F$ )を必要とします。この抵抗は、寄生フィードバック容量及び

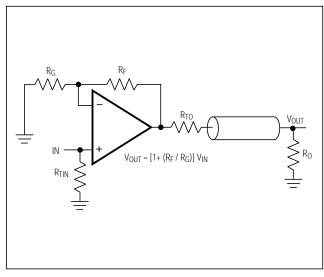


図1a. 非反転利得構成

インダクタンスによって形成される並列LC回路のQを 低減することにより、AC応答を改善します。

#### 反転及び非反転構成

アプリケーションに適合した利得設定フィードバック  $(R_F)$ 及び入力 $(R_G)$ 抵抗を選択してください。抵抗値が 大きいと電圧ノイズが大きくなり、アンプの入力及び プリント基板の容量と相互作用します。これにより 望ましくないポール及びゼロが発生し、帯域幅が狭く なったり、発振が発生したりします。例えば、非反転 利得2構成( $R_F = R_G$ )で1k の抵抗を使用し、アンプ 入力容量が1pFでプリント基板容量が1pFである場合、 159MHzにポールが発生します。このポールはアンプ の帯域幅内にあるため、安定性を損ないます。抵抗を 1k から100 に減らすと、ポール周波数が1.59GHz まで増加しますが、アンプの負荷抵抗と並列に200 が 加わるために出力スイングが制限される可能性があり ます。図1a及び1bに示す構成におけるいくつかの利得 値について、推奨フィードバック抵抗及び利得抵抗、 そして帯域幅を表1に示します。

#### レイアウト及び電源バイパス

これらのアンプは、 $+3.3V \sim +11V$ 単一電源又は $\pm 5.5V$ までのデュアル電源で動作します。単一電源動作では、 $0.1\mu$ Fコンデンサを使用して $V_{CC}$ をピンのできるだけ近くでグランドにバイパスしてください。デュアル電源動作では、各電源を $0.1\mu$ Fコンデンサでバイパスしてください。

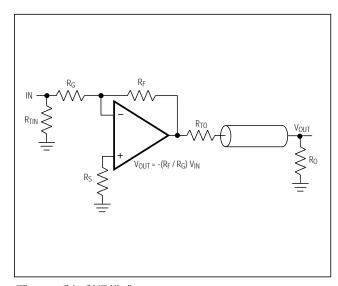


図1b. 反転利得構成

帯域幅をフルに活用するために、マキシム社ではマイクロストリップ及びストリップライン技法の使用を推奨しています。プリント基板によるアンプの性能劣化を防ぐために、基板を1GHz以上の周波数用に設計してください。入力と出力には大きな寄生容量が生じないように注意してください。コンスタントインピーダンスボードを使用するかどうかに関わらず、基板の設計時には次のガイドラインに従ってください。

- 誘導性が大きすぎるため、ワイヤラップボードの 使用は避けてください。
- 寄生容量及び寄生インダクタンスを増加させる原因 となるため、ICソケットの使用は避けてください。
- 高周波性能を良くするには、スルーホール部品より も表面実装部品を使用してください。
- 基板は少なくとも2層にし、できるだけ空所を作ら ないようにしてください。
- 信号線はできるだけ短くすると共に、できるだけ まっすぐにしてください。直角に曲げるのは避け、 角は丸くしてください。

#### レイルトゥレイル出力、グランド検出入力

入力同相範囲は( $V_{EE}$  - 200mV) ~ ( $V_{CC}$  - 2.25V)で、優れた同相除去比を得ることができます。この範囲を超えるとアンプ出力は入力の非直線関数になりますが、位相逆転やラッチアップは起こしません。

10k の負荷の場合、出力スイングは両電源電圧から50mV以内までです。入力グランド検出及びレイルトゥレイル出力により、ダイナミックレンジが著しく広くなります。+5V単一電源アプリケーションで入力が対称的な場合は、入力は2.95Vp-pまでスイング可能で、出力は最小限の歪みで4.9Vp-pまでスイングできます。

### イネーブル入力及び出力のディセーブル

イネーブル機能(EN\_)により、アンプを低電力・高出力インピーダンス状態にできます。通常、EN\_ロジックロー入力電流( $I_{IL}$ )は小さくなっています。但し、EN電圧( $V_{IL}$ )が負電源電圧に近づくにつれて、 $I_{IL}$ は増加します(図2)。図3に示すように、抵抗を1個接続することにより、ロジックロー入力電流の増加を防ぐことができます。この抵抗は、ロジック入力が $V_{EE}$ になった時に $V_{IL}$ を増やすフィードバック機構を提供します。このため、図4に示す入力電流( $I_{IL}$ )が得られます。

MAX4213/MAX4218がディセーブルされると、アンプの出力インピーダンスは35k になります。この高抵抗と2pFの低出力容量のため、これらのデバイスはRF/ビデオマルチプレクサ又はスイッチアプリケーションに最適となっています。より大きなアレイでは、容量性負荷に注意してください。詳細については、「出力容量性負荷及び安定性」の項を参照してください。

表1. 推奨部品定数

COMPONENT	GAIN (V/V)										
COMPONENT	+1	-1	+2	-2	+5	-5	+10	-10	+25	-25	
$R_F\left(\Omega ight)$	24	500	500	500	500	500	500	500	500	1200	
$R_G\left(\Omega ight)$	∞	500	500	250	124	100	56	50	20	50	
$R_S\left(\Omega\right)$	_	0	_	0	_	0	_	0	_	0	
$RTIN\left(\Omega ight)$	49.9	56	49.9	62	49.9	100	49.9	∞	49.9	∞	
R <sub>TO</sub> (Ω)	49.9	49.9	49.9	49.9	49.9	49.9	49.9	49.9	49.9	49.9	
Small-Signal -3dB Bandwidth (MHz)	300	90	105	60	25	33	11	25	6	10	

**Note:**  $R_L = R_O + R_{TO}$ ;  $R_{TIN}$  and  $R_{TO}$  are calculated for  $50\Omega$  applications. For  $75\Omega$  systems,  $R_{TO} = 75\Omega$ ; calculate  $R_{TIN}$  from the following equation:

$$R_{TIN} = \frac{75}{1 - \frac{75}{R_G}} \Omega$$

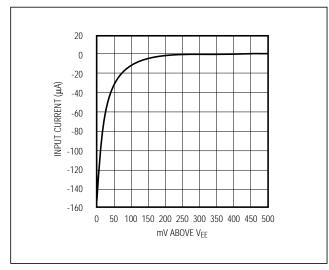


図2. イネーブルロジックロー入力電流対V<sub>II</sub>

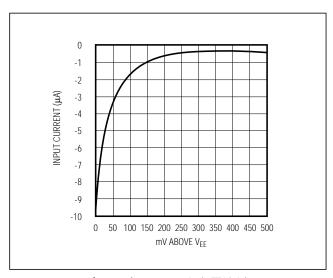


図4. イネーブルロジックロー入力電流対V<sub>IL</sub> (10k 直列抵抗を使用した場合)

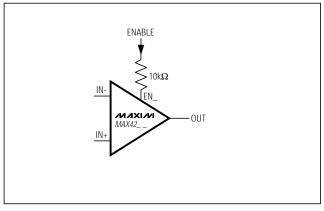


図3. イネーブルロジックロー入力電流を低減する回路

#### 出力容量性負荷及び安定性

MAX4212/MAX4213/MAX4216/MAX4218/ MAX4220は、AC性能の向上を意図して最適化されて いるため、大きなリアクティブ負荷を駆動するように は設計されていません。この場合、位相マージンが 低下して過剰なリンギング又は発振が起こる可能性が あります。図5に、この問題を解決する回路を示します。 図6は、最適アイソレーション抵抗(RS)対容量性負荷の グラフです。図7は、コンデンサが抵抗によってアンプ から分離されていない時に、容量性負荷によってアンプ の周波数応答に過剰なピーキングが生じる様子を示し ています。リアクティブ負荷の手前に小さなアイソ レーション抵抗(通常20~30)を取り付けると、 リンギング及び発振を防ぐことができます。大きな 容量性負荷がある場合のAC性能は、負荷容量とアイソ レーション抵抗の間の相互作用に支配されます。図8に、 27 のアイソレーション抵抗が閉ループ応答に与える 影響を示します。

同軸ケーブルその他の伝送ラインの両端が特性イン ピーダンスで正しく終端処理されていれば、簡単に 駆動できます。逆終端伝送ラインを使用することにより、 ラインの容量は実質的に排除されます。

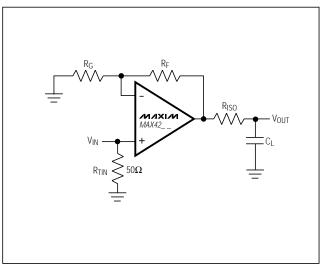


図5. アイソレーション抵抗を通じて容量性負荷を駆動

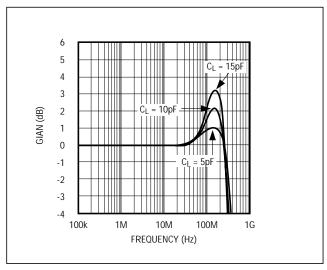


図7. 小信号利得対周波数(負荷容量あり、 アイソレーション抵抗なし)

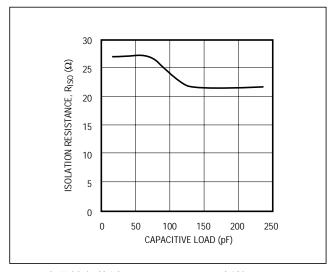


図6. 容量性負荷対アイソレーション抵抗

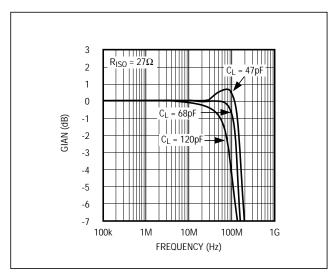
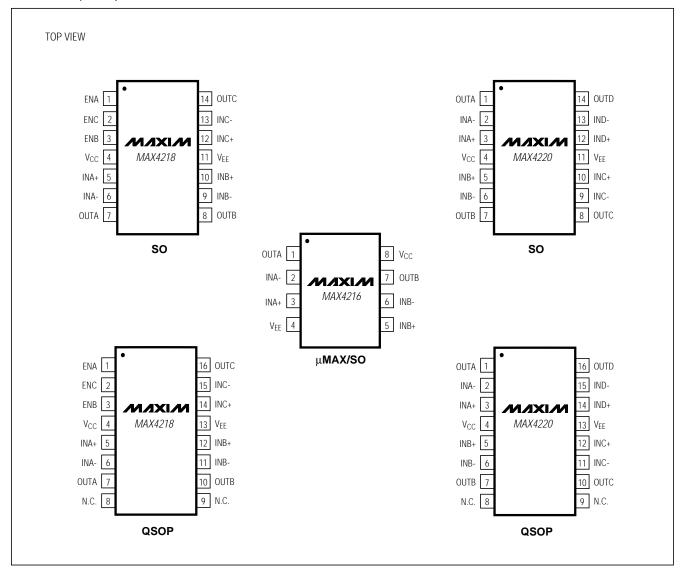


図8. 小信号利得対周波数(負荷容量あり、 アイソレーション抵抗27 )

ピン配置(続き)



### 型番(続き)

PART	TEMP RANGE	PIN PACKAGE	TOP MARK
MAX4216ESA	-40°C to +85°C	8 SO	_
MAX4216EUA	-40°C to +85°C	8 μΜΑΧ	_
MAX4218ESD	-40°C to +85°C	14 SO	_
MAX4218EEE	-40°C to +85°C	16 QSOP	_
MAX4220ESD	-40°C to +85°C	14 SO	_
MAX4220EEE	-40°C to +85°C	16 QSOP	_

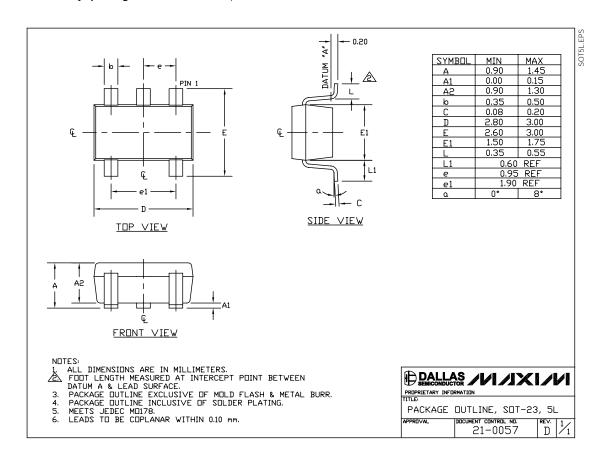
## チップ情報

MAX4212/MAX4213 TRANSISTOR COUNT: 95

MAX4216 TRANSISTOR COUNT: 190 MAX4218 TRANSISTOR COUNT: 299 MAX4220 TRANSISTOR COUNT: 362

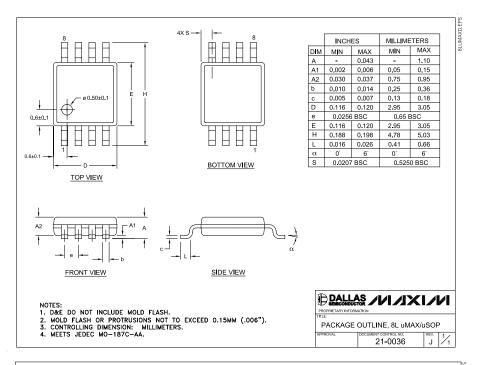
## パッケージ

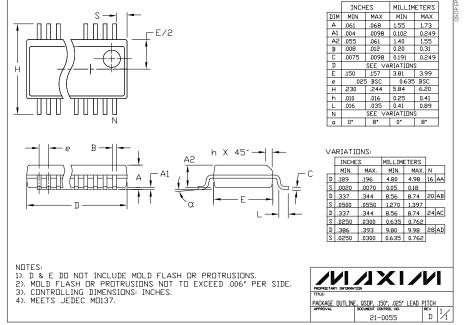
(このデータシートに掲載されているパッケージ仕様は、最新版が反映されているとは限りません。最新のパッケージ情報は、www.maxim-ic.com/ja/packagesをご参照下さい。)



パッケージ(続き)

(このデータシートに掲載されているパッケージ仕様は、最新版が反映されているとは限りません。最新のパッケージ情報は、www.maxim-ic.com/ja/packagesをご参照下さい。)





## マキシム・ジャパン株式会社

〒169-0051東京都新宿区西早稲田3-30-16(ホリゾン1ビル) TEL. (03)3232-6141 FAX. (03)3232-6149

マキシム社では全体がマキシム社製品で実現されている回路以外の回路の使用については責任を持ちません。回路特許ライセンスは明言されていません。マキシム社は随時予告なしに回路及び仕様を変更する権利を保留します。

16 \_\_\_\_\_\_Maxim Integrated Products, 120 San Gabriel Drive, Sunnyvale, CA 94086 408-737-7600