

Features

■ Gain-bandwidth Product: 7MHz

■ 高压摆率: 20 V/us

■ 高EMIRR: 900 MHz时为84 dB ■ **Low Noise: 19 nV**/√**Hz(f= 1kHz)**

■ 宽电源范围: 2.7V至36 V ■ 低失调电压: 最大1.0mV

■ 低输入偏置电流: 3 pA (典型值)■ 地以下(V-)输入能力至-0.3V

■ 轨到轨输出电压范围

■ 高输出电流: 80 mA(2.0V压降)

■ 单位增益稳定

■ 用于TP 2274的3 mm * 2 mm DFN封装

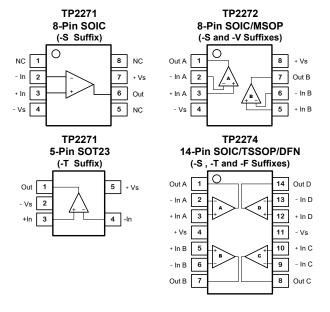
■ 工作温度范围: -40°C至125°C

■ 稳健的3 kV- HBM和2kV - CDM ESD额定值

Applications

- 数字伺服控制回路
- 机器和运动控制设备
- Photodiode Pre-amp
- 工业过程控制
- 温度测量
- 应变仪放大器
- 医疗仪器

引脚配置 (顶视图)



Description

TP 2271/TP 2272/TP 2274是经过EMI加固的36 V CMOS 运算放大器,在900 MHz时具有84 dB的EMIRR。 该器件具有100 pF容性负载的单位增益稳定性和7 MHz带宽、20 V/us压摆率的高速特性,适用于I/V转换器。

轨到轨输出摆幅和输入范围(包括V-)使TP 227 x成为与现代单电源精密数据转换器接口的理想选择。

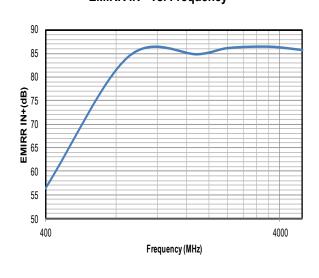
TP 227 x运算放大器具有较低的噪声、失调电压、温度范围内的失调漂移和偏置电流。 此外,这些器件具有更好的共模抑制和压摆率。

TP 227 x系列具有高输入阻抗和低噪声特性,非常适用于高阻抗源(如压电传感器)的小信号调理。 由于微功耗水平,该器件在手持监控和遥感应用中工作良好。

TP 2271为单通道版本,采用8引脚SOIC和5引脚SOT 23 封装。 TP 2272是双通道版本,采用8引脚SOIC和MSOP 封装。 TP 2274为四通道版本,采用14引脚SOIC、TSSO P和DFN封装。

3 PEAK和3 PEAK徽标是 三峰股份有限公司 所有其他商标均为 其各自的所有者。

EMIRR IN+ vs. Frequency



36 V单电源、7 MHz带宽、RRO运算放大器 订单信息

型号名称	订单号	Package	运输介质,数量	Marking Information
TP2271	TP2271-SR	8-Pin SOIC	磁带和卷轴,4,000	TP2271
	TP2271-TR	5-Pin SOT23	磁带和卷轴,3000	E22
TP2272	TP2272-SR	8-Pin SOIC	磁带和卷轴,4,000	TP2272
	TP2272-VR	8-Pin MSOP	磁带和卷轴,3000	TP2272
TP2274	TP2274-SR	14-Pin SOIC	磁带和卷轴,2500	TP2274
	TP2274-TR	14-Pin TSSOP	磁带和卷轴,3000	TP2274
	TP2274-FR	14-Pin DFN	磁带和卷轴,3000	2274

绝对最大额定值注释1

电源电压: V + − V −注2....40.0V 电源引脚电流....... ±60mA 输入电压.... V − − 0.3至V + + 0.3 工作温度范围......-40°C至125°C

输入电流: +IN、-IN注3. ±20mA 最大结温...... 摄氏150度

差分输入电压注释4......±0.5V 存储温度范围.... -65°C至150℃

输出短路持续时间注释5... 无限期 引线温度(焊接,10秒)... 摄氏260度

注1: 超出绝对最大额定值所列的应力可能会导致设备永久性损坏。 暴露于任何绝对最大值长期的额定条件可能会影响设备的可靠性和寿命。

注2: 运算放大器电源必须与任何输入信号同时建立,或在应用任何输入信号之前建立。

注3:输入由ESD保护二极管保护到每个电源。 如果输入超出电源超过500 mV,则输入电流应限制在10 mA以下。

注4: 差分输入电压必须在输入电压范围内: V - - 0.3至V + + 0.3 V

注5: 可能需要一个散热器来保持结温低于绝对最大值。 这取决于电源电压和短路的放大器数量。 热阻随连接到封装的PC板金属量而变化。 指定的值适用于连接到引线的短走线。

ESD、静电放电保护

Symbol	Parameter Condition		最低水平	Unit
НВМ	人体模型ESD	MIL-STD-883H Method 3015.8	3	kV
CDM	充电器件模型ESD	JEDEC-EIA/JESD22-C101E	2	kV

热阻

封装类型	θ_{JA}	θ _{JC}	Unit
5-Pin SOT23	250	81	°C/W
8-Pin SOIC	158	43	°C/W
8-Pin MSOP	210	45	°C/W
14-Pin SOIC	120	36	°C/W
14-Pin TSSOP	180	35	°C/W
14-Pin DFN	100	34	°C/W

电特性

TA = 27°C。 $VS = \pm 15V$, VCM = 0V, $RL = 2k\Omega$, CL = 100pF.

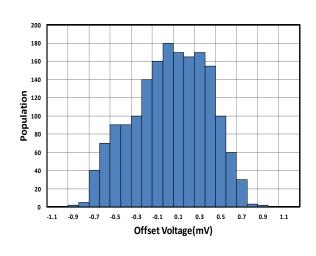
SYMBOL	PARAMETER	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS
Vos	输入失调电压	V _{CM} = 0V	-1.0	±0.4	+1.0	mV
		V _S = 5V, V _{CM} = 2.5V	-1.0	±0.4	+1.0	mV
Vos TC	输入失调电压漂移	-40°C to 125°C		2		μV/°C
I _B		T _A = 27 °C		3		pА
	输入偏置电流	T _A = 85 °C		250		pА
		T _A = 125 °C		7.7		nA
los	输入失调电流			0.001		pА
Vn	输入电压噪声	f = 0.1Hz to 10Hz		2.35		μV_{RMS}
e n	输入电压噪声密度	f = 1kHz		19		nV/√Hz
Cin	输入电容	Differential 共模		4 2.5		pF
CMRR	共模抑制比	V _{CM} = -14.5V to 13V	90	126		dB
V _{CM}	共模输入电压 Range		V0.3		V+-2.0	V
PSRR	电源抑制比		90	130		dB
Avol	开环大信号增益	$R_{LOAD} = 2k\Omega$	95	118		dB
VOL, VOH	相对于供电轨的输出摆幅	$R_{LOAD} = 100k\Omega$	50			mV
Rout	闭环输出阻抗	G = 1, f =1kHz, I _{OUT} = 0		0.01		Ω
Ro	开环输出阻抗	f = 1kHz, I _{OUT} = 0		125		Ω
Isc	输出短路电流	漏电流或源电流		80		mA
Vs	电源电压		2.7		36	V
ΙQ	每个放大器的静态电流			900		μΑ
PM	相位裕度	$R_{LOAD} = 2k\Omega$, $C_{LOAD} = 100pF$		60		0
GM	增益裕度	$R_{LOAD} = 2k\Omega$, $C_{LOAD} = 100pF$		8		dB
GBWP	Gain-Bandwidth Product	f = 1kHz		7		MHz
SR	转换速率	A V = 1, V OUT = 0V to 10V, C LOAD = 100pF, $R_{LOAD} = 2k\Omega$		20		V/µs
FPBW	全功率带宽注释1			210		kHz
ts	稳定时间,0.1% 稳定时间,0.01%	A _V = -1, 10V Step		1		μs
THD+N	总谐波失真和 Noise	$f = 1kHz$, $A_V = 1$, $R_L = 2k\Omega$, $V_{OUT} = 3.5V_{RMS}$		0.0001		%
X _{talk}	信道分离	$f = 1kHz, R_L = 2k\Omega$		110		dB

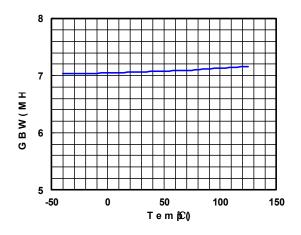
注1: 全功率带宽根据压摆率FPBW = SR/π·V P-P计算

36V单电源、7MHz带宽、RRO运算放大器 典型性能参数

 $VS = \pm 15V$,VCM = 0V,RL = Open,除非另有规定。

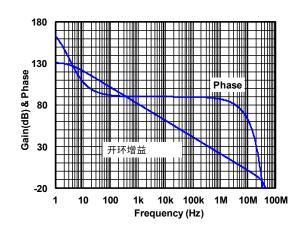
失调电压产生和分配 单位增益带宽与温度

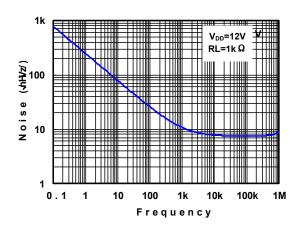




开环增益和相位

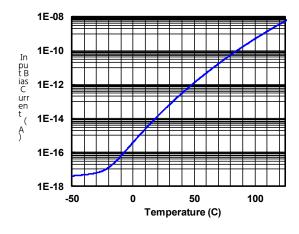
输入电压噪声谱密度

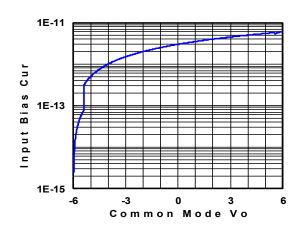




输入偏置电流与温度的关系

输入偏置电流与输入共模电压

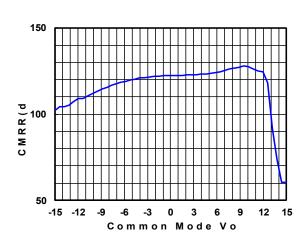


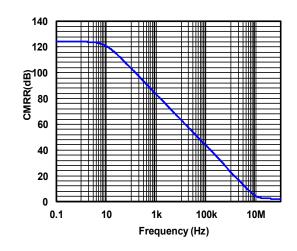


典型性能参数

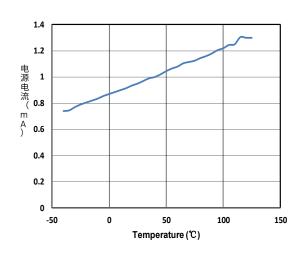
VS=±15V, VCM=0V, RL=Open, 除非另有规定。 (续)

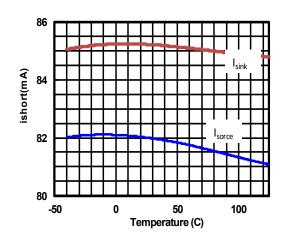
> 共模抑制比 CMRR与频率



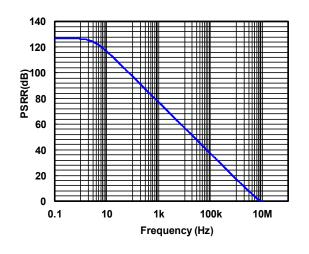


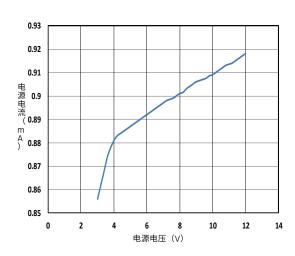
静态电流与温度 短路电流与温度





电源抑制比 静态电流与电源电压的关系



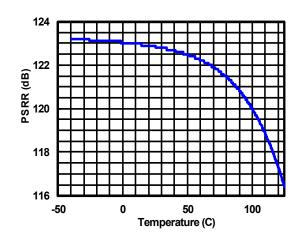


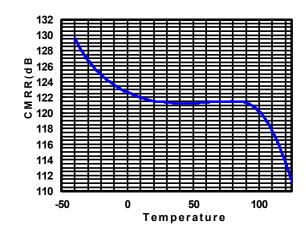
36 V单电源、7 MHz带宽、RRO运算放大器 典型性能参数

VS=±15V, VCM=0V, RL=Open, 除非另有规定。(续)

电源抑制比与温度的关系

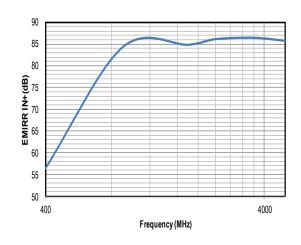
CMRR vs.温度

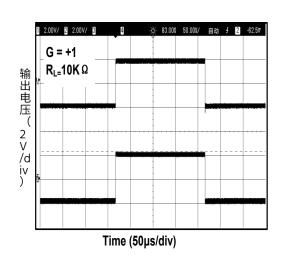




EMIRR IN+ vs.

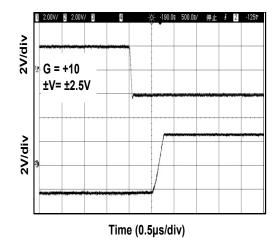
大尺度阶跃响应

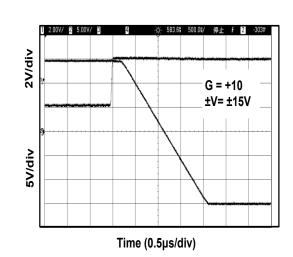




负过电压恢复

正过压恢复

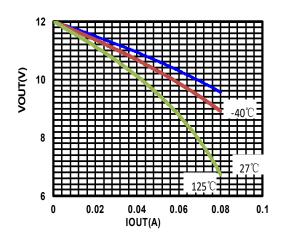


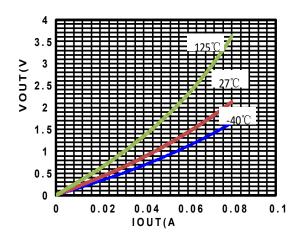


典型性能参数

VS=±15V, VCM=0V, RL=Open, 除非另有规定。(续)

正输出摆幅与负载电流的关系 负输出摆幅与负载电流





TP2271 / TP2272 / TP2274

该公有翻译异常,您可切换通过更改线路或者尝试其他公有翻译器或私有翻译器。

Pin Functions

-IN: Inverting Input of the Amplifier. Voltage range of this pin can go from V^- to $(V^+ - 2.0V)$.

+IN: Non-Inverting Input of Amplifier. This pin has the same voltage range as –IN.

V+ or +V_s: Positive Power Supply. Typically the voltage is from 2.7V to 36V. Split supplies are possible as long as the voltage between V+ and V– is between 2.7V and 36V. A bypass capacitor of $0.1\mu F$ as close to the part as possible should be used between power supply pins or between supply pins and ground.

V or **V**_s: Negative Power Supply. It is normally tied to ground. It can also be tied to a voltage other than ground as long as the voltage between V and V is from 2.7V to 36V. If it is not connected to ground, bypass it with a capacitor of $0.1\mu F$ as close to the part as possible.

OUT: Amplifier Output. The voltage range extends to within milli-volts of each supply rail.

N/C: No connection.

The exposed thermal pad of DFN package should be left floated.

Operation

The TP227x op-amps have input signal range from V^- to $(V^+ - 2.0V)$. The output can extend all the way to the supply rails. The input stage is comprised of a PMOS differential amplifier. The Class-AB control buffer and output bias stage uses a proprietary compensation technique to take full advantage of the process technology to drive very high capacitive loads. This is evident from the transient over shoot measurement plots in the Typical Performance Characteristics.

Applications Information

EMI Harden

The EMI hardening makes the TP2271/2272/2274 a must for almost all op amp applications. Most applications are exposed to Radio Frequency (RF) signals such as the signals transmitted by mobile phones or wireless computer peripherals. The TP2271/2272/2274 will effectively reduce disturbances caused by RF signals to a level that will be hardly noticeable. This again reduces the need for additional filtering and shielding Using this EMI resistant series of op amps will thus reduce the number of components and space needed for applications that are affected by EMI, and will help applications, not yet identified as possible EMI sensitive, to be more robust for EMI.

Wide Supply Voltage

The TP2271/2272/2274 operational amplifiers can operate with power supply voltages from 2.7V to 36V. Each amplifier draws 0.8mA quiescent current at 36V supply voltage. The TP2271/2272/2274 is optimized for wide bandwidth low power applications. They have an industry leading high GBW to power ratio and the GBW remains nearly constant over specified temperature range.

Low Input Bias Current

The TP2271/2272/2274 is a CMOS OPA family and features very low input bias current in pA range. The low input bias current allows the amplifiers to be used in applications with high resistance sources. Care must be taken to minimize PCB Surface Leakage. See below section on "PCB Surface Leakage" for more details.

PCB Surface Leakage

In applications where low input bias current is critical, Printed Circuit Board (PCB) surface leakage effects need to be considered. Surface leakage is caused by humidity, dust or other contamination on the board. Under low humidity conditions, a typical resistance between nearby traces is $10^{12}\Omega$. A 5V difference would cause 5pA of current to flow,

REV B.02

大于TP 2271/2272/2274 OPA在+27°C(± 3 pA,典型值)下的输入偏置电流。 建议使用多层PCB布局,并将OPA的-IN和+IN信号布线在PCB表面下方。

减少表面漏电的有效方法是在敏感引脚(或走线)周围使用保护环。 保护环被偏置在与敏感引脚相同的电压。 图1中显示了这种类型的反相布局示例

增益应用程序。

- 1. 对于同相增益和单位增益缓冲器:
 - a) 用不接触PCB表面的导线将同相引脚(VIN+)连接到输入端。
 - B)将保护环连接至反相输入引脚(VIN-)。这会将保护环偏置至共模输入电压。
- 2. 对于反相增益和跨阻增益放大器(将电流转换为电压,如光电探测器):
 - a)将保护环连接到同相输入引脚(V IN +)。 这将保护环偏置到与运算放大器相同的参考电压(例如, V DD /2或地)。
 - B) 使用不接触PCB表面的导线将反相引脚(VIN-)连接到输入端。

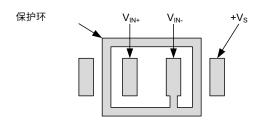


图1保护环布置图

接地检测和轨到轨输出

TP 2271/2272/2274系列具有出色的输出驱动能力。 它直接驱动2k负载,具有良好的THD性能。 输出级采用轨到轨拓 扑结构,能够在任一供电轨的50 mV范围内摆幅。

最大输出电流是总电源电压的函数。 随着放大器电源电压的升高, 输出电流能力也增加。 必须注意保持IC的结温低于150℃ 当输出连续短路时。 放大器的输出端具有反偏ESD二极管,连接至 每个供应商。"输出不应超过任一电源0.3V,否则电流将流过 这些二极管。

电源布局和旁路

TP 2271/2272/2274 OPA的电源引脚(单电源为V DD)应有一个本地旁路电容(即: 0.01μ F至 0.1μ F),以获得良好的高频性能。 也可以使用大容量电容器(即, 1μ F或更大),以提供大而慢的电流。 该大容量电容可与其他模拟器件共享。

接地布局可降低OPA输入和输出端的杂散电容和噪声,从而提高性能。 为降低杂散电容,应尽量减少PC板长度和电阻 引线,并将外部元件尽可能靠近运算放大器引脚放置。

正确的主板布局

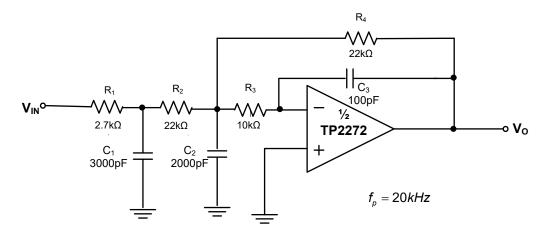
为确保PCB级的最佳性能,电路板布局设计必须谨慎。 为避免漏电流,电路板表面应保持清洁和无水分。 表面涂层可防止湿气积聚,并有助于降低电路板上的寄生电阻。

保持电源走线较短并适当旁路电源,可最大限度地降低输出电流变化(例如将交流信号驱动至重负载时)引起的电源干扰。 旁路电容应尽可能靠近器件电源引脚。 杂散电容是放大器输出端和输入端的一个问题。 建议将信号走线与电源线保持至少5 mm的距离,以最大限度地减少耦合。

PCB上的温度变化会导致焊点和其他不同金属接触点处的塞贝克电压不匹配,从而导致热电压误差。 为了最大限度地减少这些热电偶效应,调整电阻器的方向,使热源均匀地加热两端。 输入信号路径应包含匹配数量和类型的元件,尽可能与热电偶结的数量和类型匹配。 例如,零值电阻等虚拟元件可用于匹配相反输入路径中的真实的电阻。匹配元件应靠近放置,且方向应相同。 确保销售线索

长度相等,因此热传导处于平衡状态。 PCB上的热源应尽可能远离放大器输入电路。

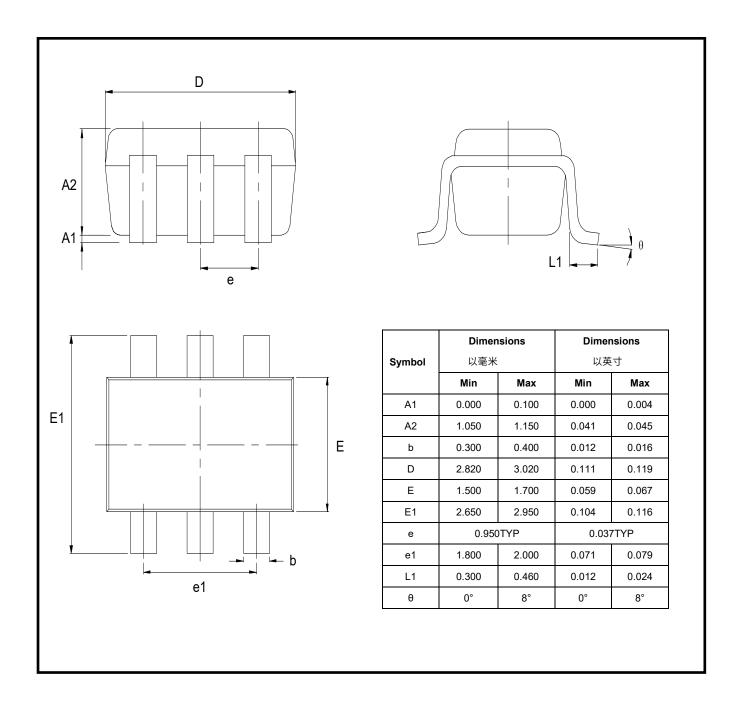
强烈建议使用接地层。接地层可降低EMI噪声,还有助于保持电路板上的恒定温度。



Three-Pole Low-Pass Filter

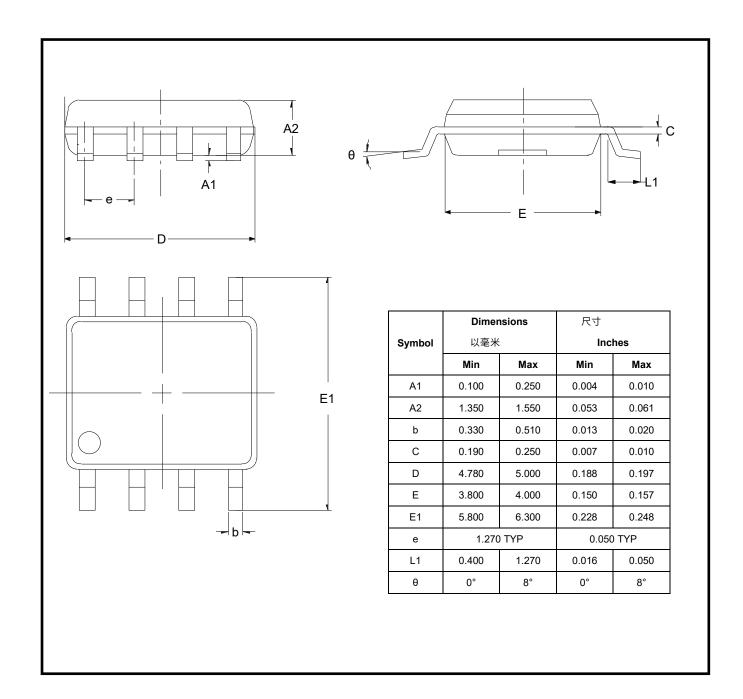
封装外形尺寸

SOT23-5



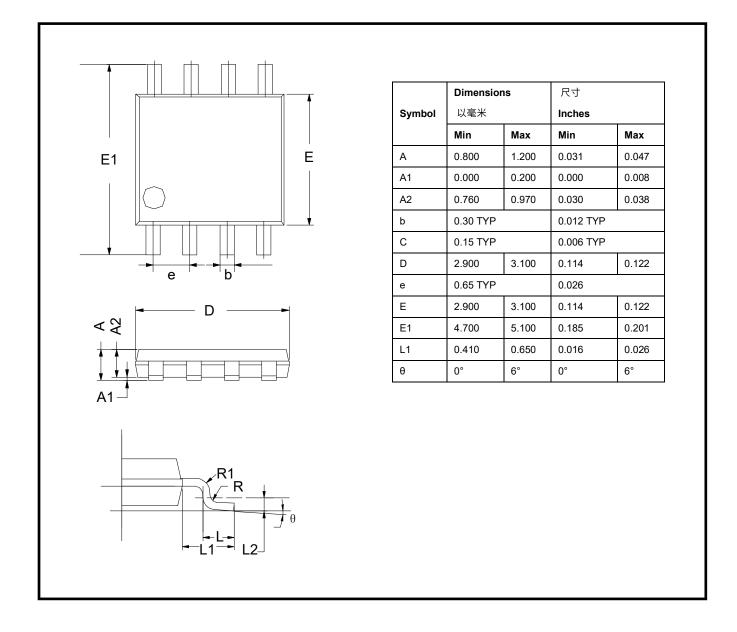
36V单电源、7MHz带宽、RRO运算放大器 封装外形尺寸

SO-8 (SOIC-8)



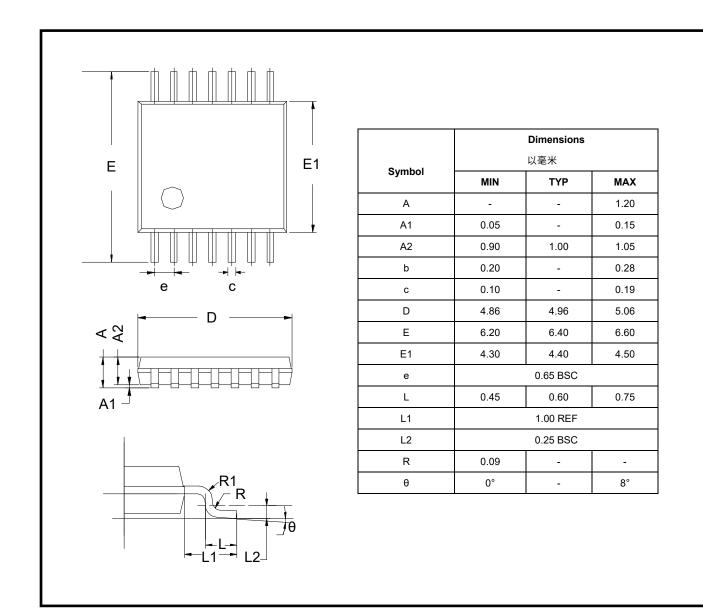
封装外形尺寸

MSOP-8



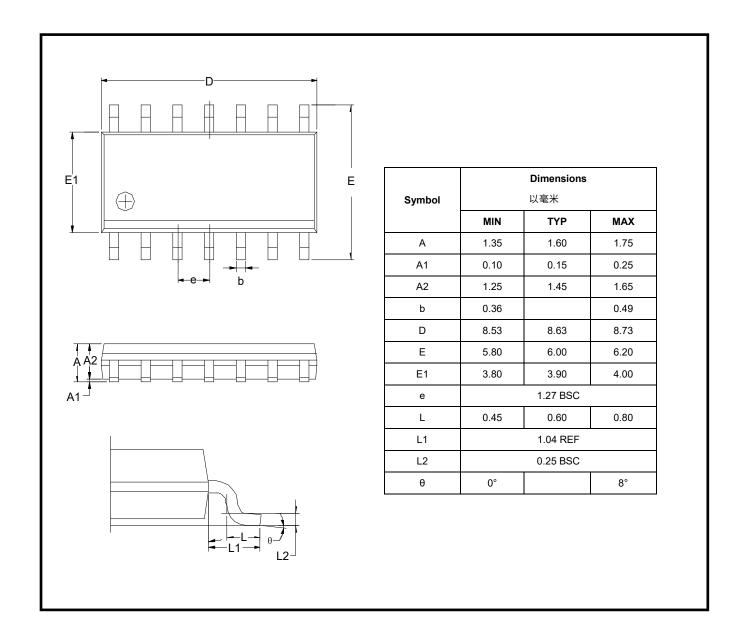
36V单电源、7MHz带宽、RRO运算放大器 封装外形尺寸

TSSOP-14



封装外形尺寸

SO-14 (SOIC-14)



36V单电源、7MHz带宽、RRO运算放大器 封装外形尺寸

DFN-14

