

ADI模拟技术训练营——系列讲座1



放大器初步

西安交通大学 杨建国，2012年春季

目录

- 第一部分：放大器的分类简介
- 第二部分：使用放大器的一般性规则
- 第三部分：选择放大器入门
- 第四部分：使用网络资源
- 第五部分：数据记录和报告撰写
- 第六部分：实验和注意事项

一：放大器分类简介

什么是放大器？

- 电学中能够实现信号、功率放大的器件，称为放大器，英文为amplifier。
- 目前所有放大器的基础放大器件是电子管和晶体管，本讲座仅涉及晶体管。
- 以放大器为核心，能够实现放大功能的电路，称为放大电路。

放大器的分类

- 从简到繁，可将放大器分为三个级别：
 - 晶体管：双极型，单极型(JFET,MOSFET)
 - 集成运算放大器：标准运放，全差分运放
 - 集成功能放大器：差动放大器，仪表放大器，程控增益放大器，压控放大器以及其它特殊功能放大器等。

第一类—晶体管放大器

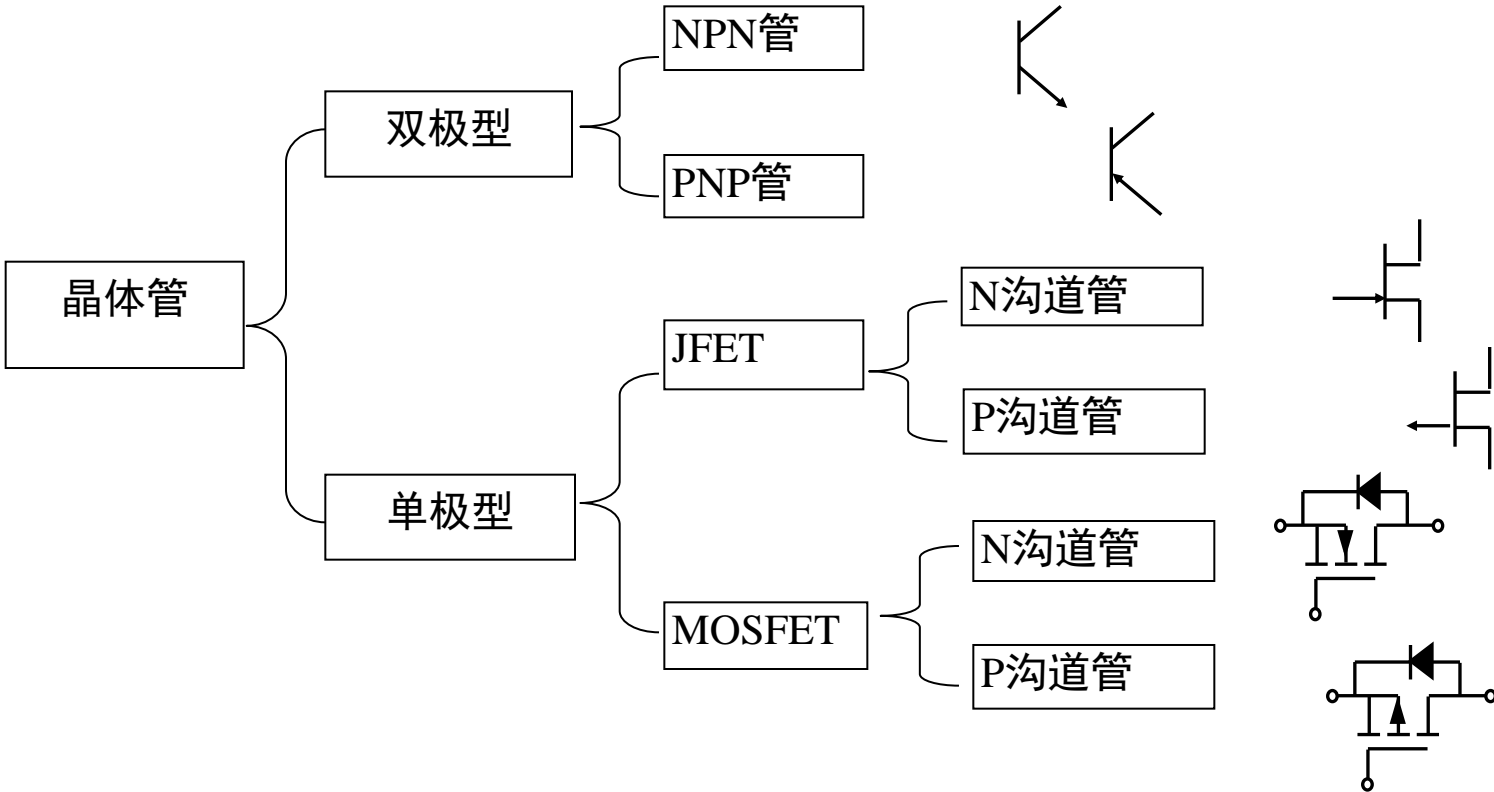
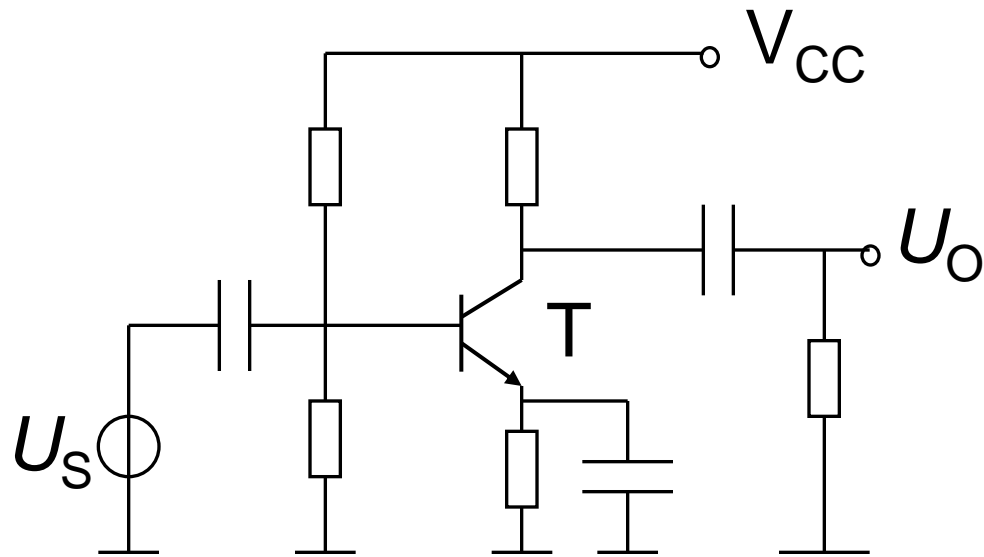


图2-1晶体管放大器分类

晶体管放大器举例



第二类—运算放大器

- 集成为一个芯片的，由晶体管组成的直接耦合型，开环多级放大电路。
- 开环增益很大，不能直接作为放大器，需要外部反馈网络配合。
- 最常见：差分输入、单端输出的标准运放。
- 另一种：差分输入、差分输出的全差分运放。

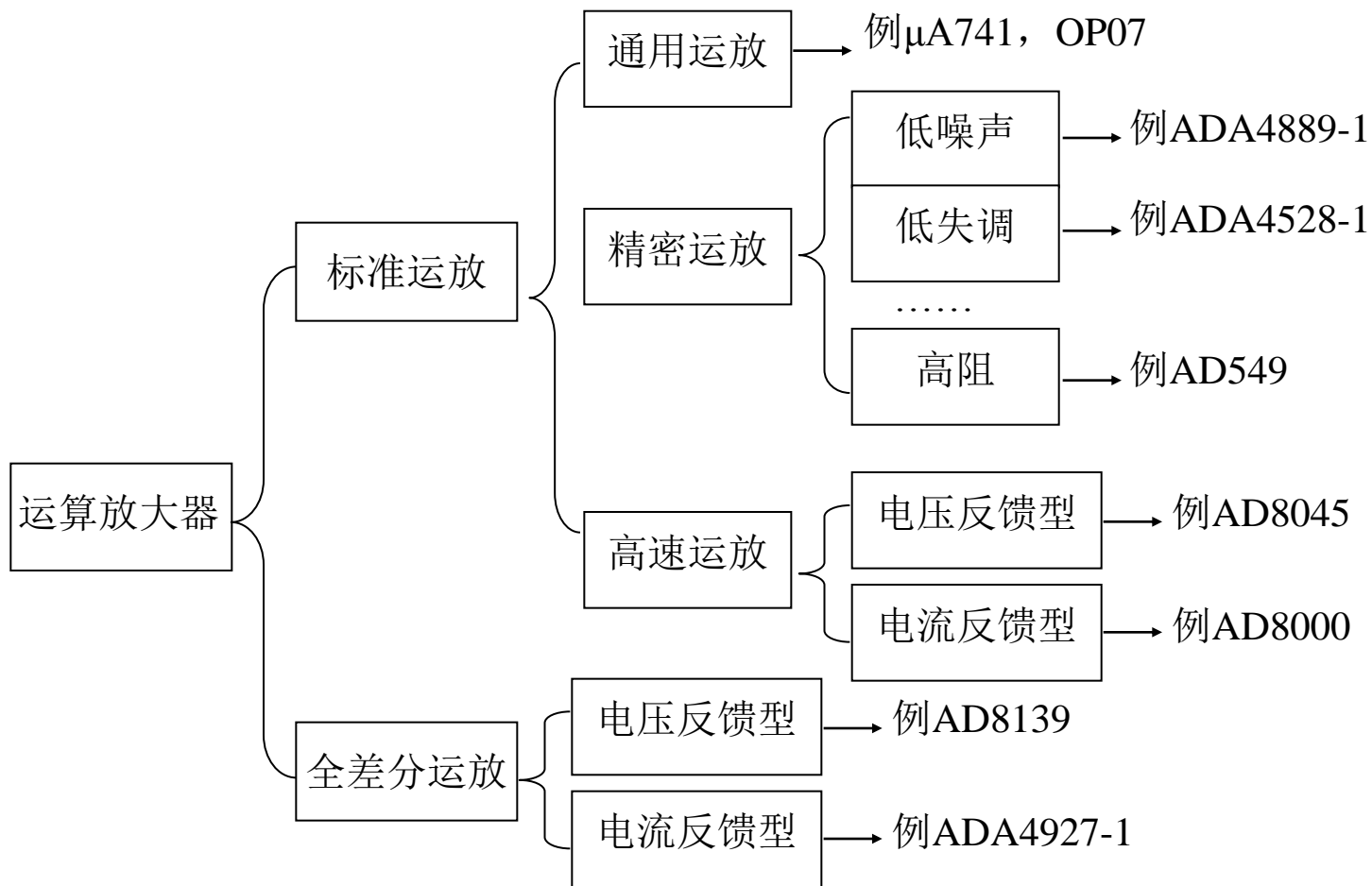
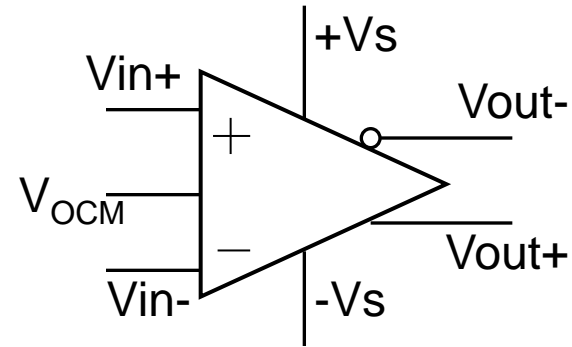
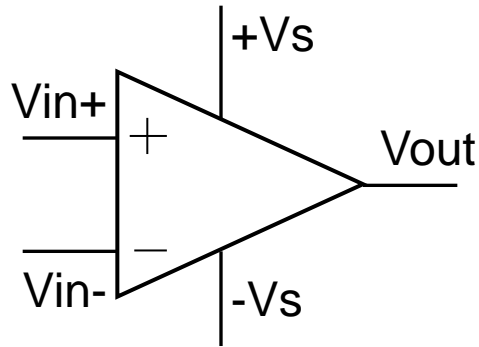


图2-2集成运算放大器分类

标准运放

全差分运放

结
构



典
型
电
路

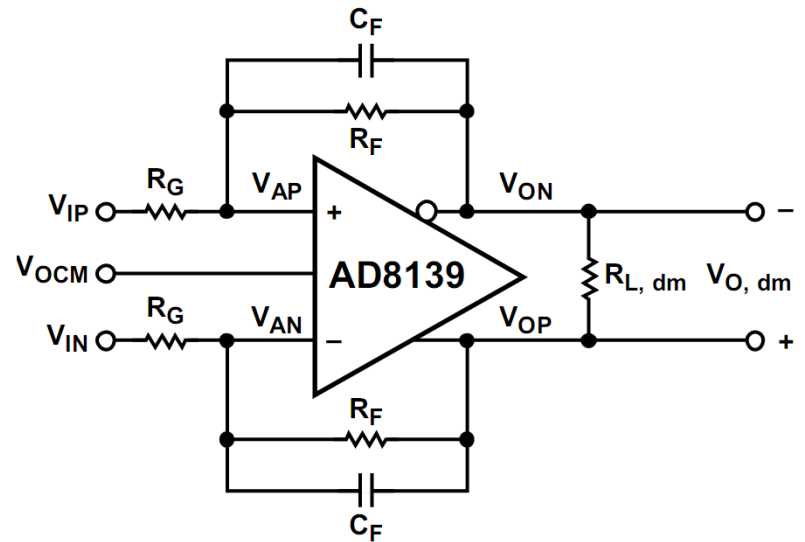
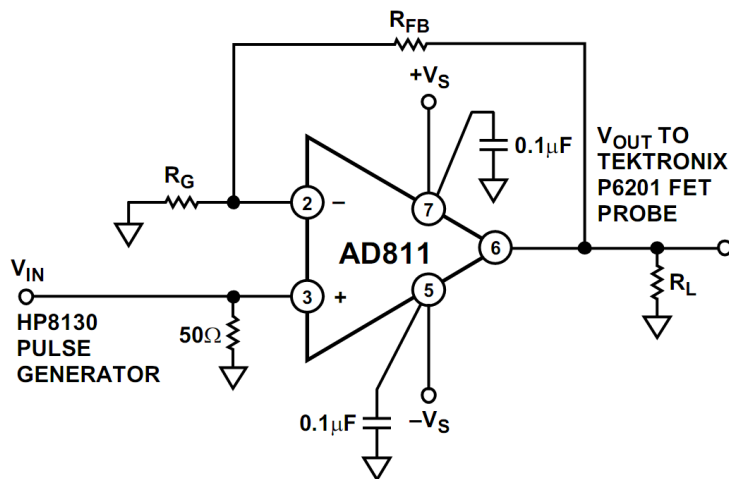


Figure 59. Typical Connection

全差分运放的输入输出关系

输入脚： V_{in+} 和 V_{in-} ，控制“输出共模量”的输入

输出脚： V_{out+} 和 V_{out-}

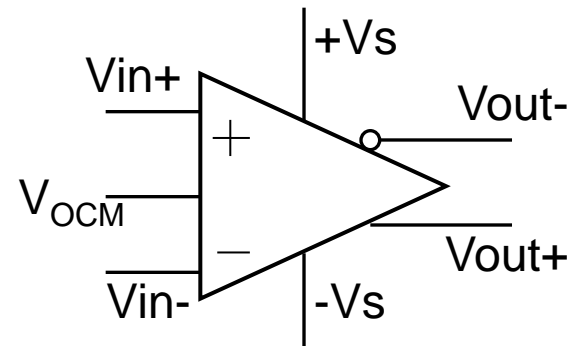
重要关系如下

$$V_{out+} - V_{out-} = A_O (V_{in+} - V_{in-})$$

深度负反馈下虚短 $V_{in+} = V_{in-}$ 成立。

$$\frac{V_{out+} + V_{out-}}{2} = V_{OCM}$$

虚断也成立。



全差分运放最常见电路分析

$$\frac{V_{IP} - X}{R_G} = \frac{X - V_{ON}}{R_F}$$

$$\frac{V_{IN} - X}{R_G} = \frac{X - V_{OP}}{R_F}$$

$$\frac{V_{OP} + V_{ON}}{2} = V_{OCM}$$

$$\frac{V_{OP} - V_{ON}}{R_F} = \frac{V_{IP} - V_{IN}}{R_G}$$

$$V_{OP} = V_{OCM} + 0.5 \frac{R_F}{R_G} (V_{IP} - V_{IN})$$

$$V_{ON} = V_{OCM} - 0.5 \frac{R_F}{R_G} (V_{IP} - V_{IN})$$

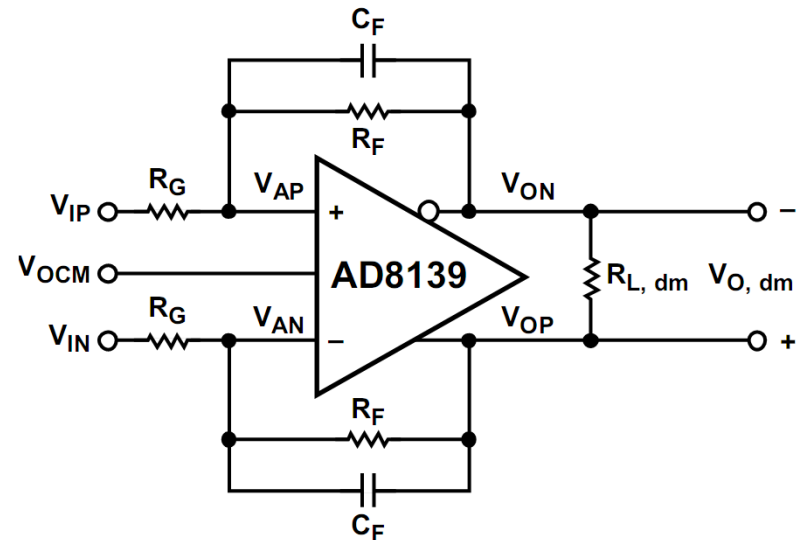


Figure 59. Typical Connection

全差分运放的典型应用

- 全差分ADC的前端驱动电路
- 单端转差分。
- 全差分信号链。
- 差分转单端。



**Low Cost, High Speed
Differential Amplifier**

AD8132

FEATURES

High speed

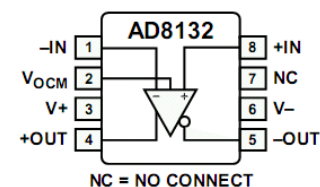
350 MHz, -3 dB bandwidth

1200 V/ μ s slew rate

Resistor set gain

Internal common-mode feedback

CONNECTION DIAGRAM



100-953010



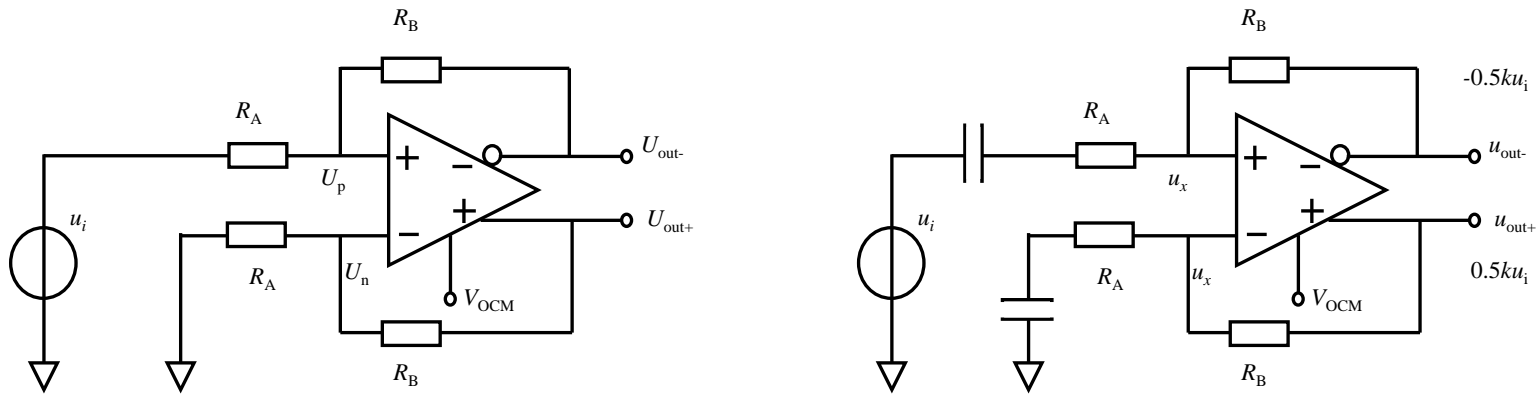


图16-4 低频时单端输入转差分输出（左图含静态电流，右图交流耦合型不含静态电流）

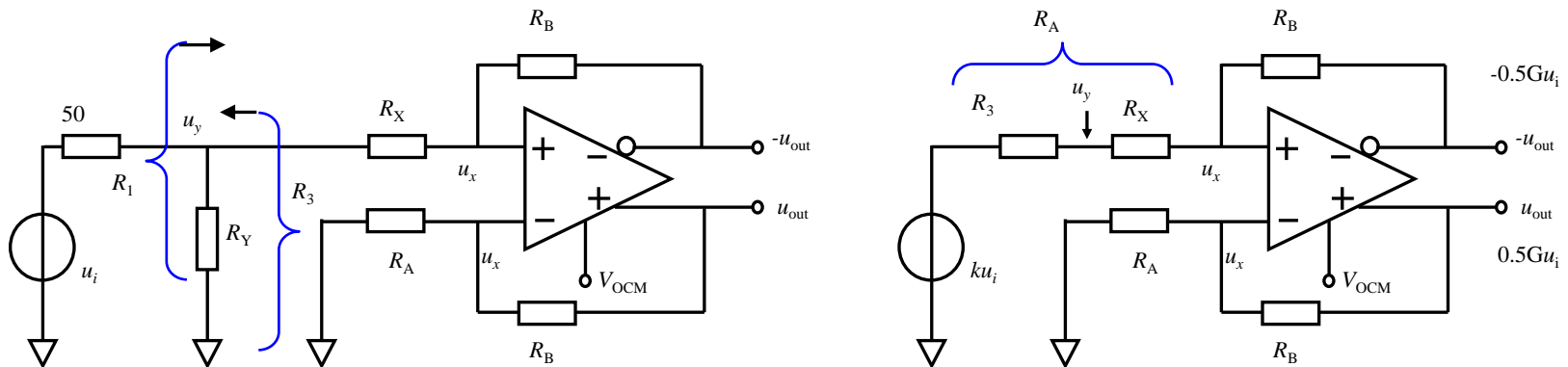


图16-5 高频时单端输入转差分输出（左图实际电路，右图等效电路）

电流反馈型运放



1 GHz, 5,500 V/ μ s
Low Distortion Amplifier

AD8009

FEATURES

Ultrahigh Speed

5,500 V/ μ s Slew Rate, 4 V Step, G = +2

545 ps Rise Time, 2 V Step, G = +2

Large Signal Bandwidth

440 MHz, G = +2

320 MHz, G = +10

Small Signal Bandwidth (-3 dB)

1 GHz, G = +1

700 MHz, G = +2

Settling Time 10 ns to 0.1%, 2 V Step, G = +2

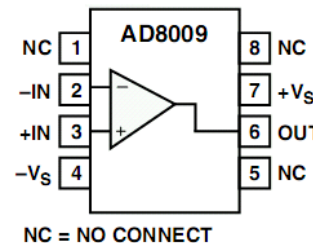
Low Distortion over Wide Bandwidth

SFDR

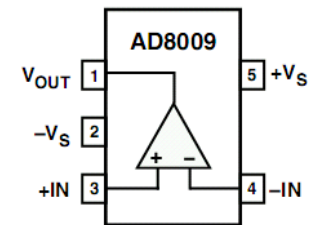
-66 dBc @ 20 MHz, Second Harmonic

FUNCTIONAL BLOCK DIAGRAMS

8-Lead Plastic SOIC (R-8)



5-Lead SOT-23 (RT-5)



PRODUCT DESCRIPTION

The AD8009 is an ultrahigh speed **current feedback amplifier** with a phenomenal 5,500 V/ μ s slew rate that results in a rise time of 545 ps, making it ideal as a pulse amplifier.

电流反馈型运放内部结构

- 同相输入端高阻，反相输入端低阻。
- 具有极高的压摆率。
- 增益带宽积不恒定，高增益时带宽下降不明显。
- 广泛使用于高速脉冲信号的放大。

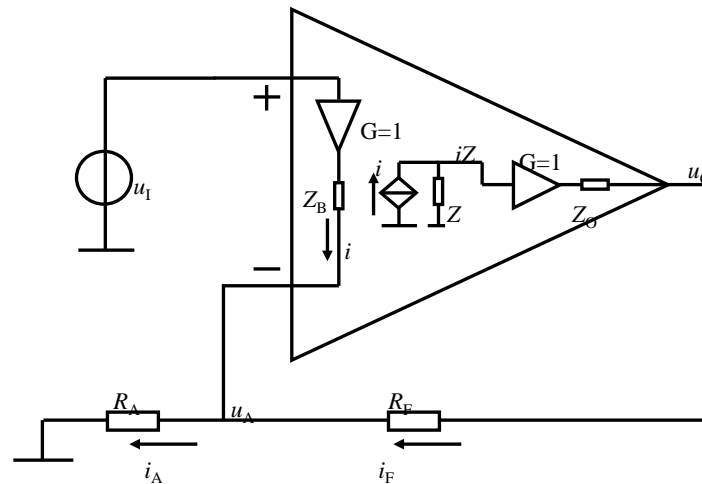


图15-2电流反馈型运算放大器组成的同相放大器

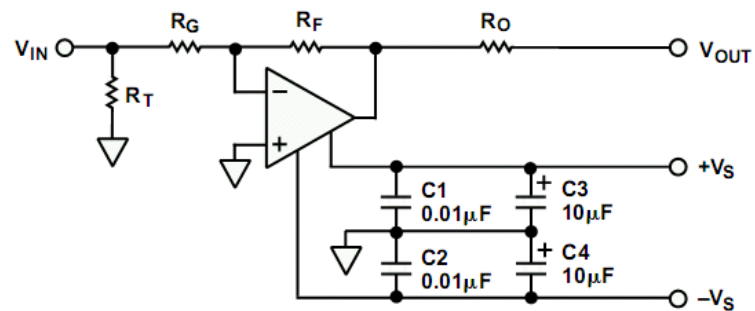
电流反馈型运放使用注意

- 跟随器时必须串联反馈电阻。
- 反馈电阻的选择与增益有关，需要严格按照数据手册进行。

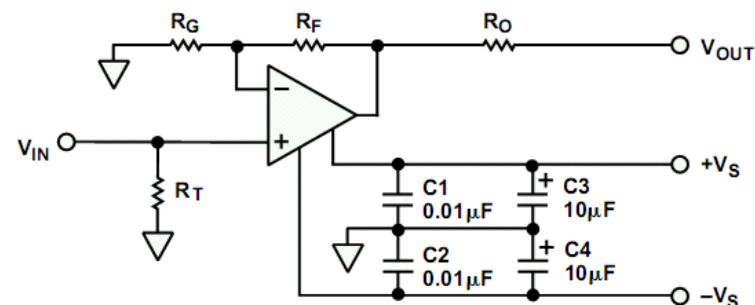
Table 5. Typical Values (LFCSP/SOIC)

Gain	Component Values (Ω)		-3 dB SS Bandwidth (MHz)		-3 dB LS Bandwidth (MHz)		Slew Rate (V/ μ sec)	Output Noise (nV/ \sqrt Hz)	Total Output Noise Including Resistors (nV/ \sqrt Hz)
	R _F	R _G	LFCSP	SOIC	LFCSP	SOIC			
1	432	---	1380	1580	550	600	2200	10.9	11.2
2	432	432	600	650	610	650	3700	11.3	11.9
4	357	120	550	550	350	350	3800	10	12
10	357	40	350	365	370	370	3200	18.4	19.9

- AD8005的电阻选择



INVERTING CONFIGURATION



NONINVERTING CONFIGURATION

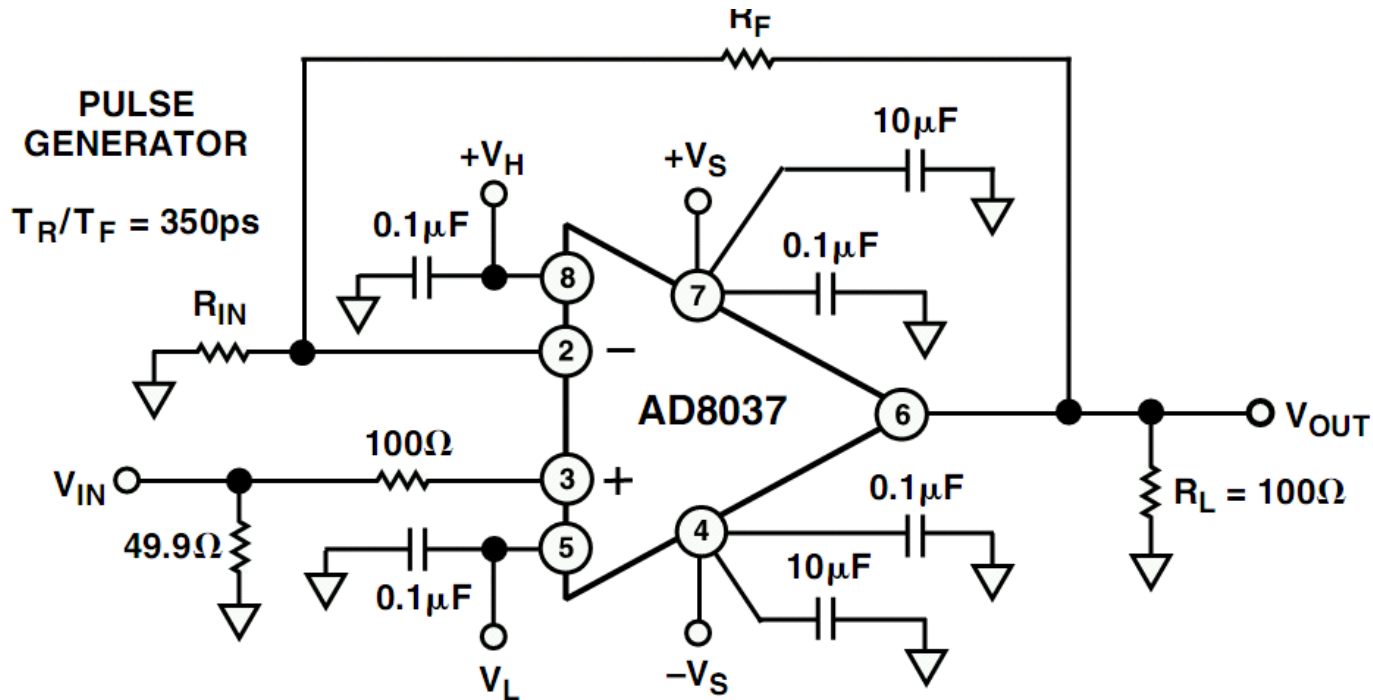
Figure 32. Inverting and Noninverting Configurations

Table I. Typical Bandwidth vs. Gain Setting Resistors

Gain	R_F	R_G	R_T	Small Signal -3 dB BW (MHz), $V_S = \pm 5\text{ V}$
-1	1.49 k Ω	1.49 k Ω	52.3	120 MHz
-10	1 k Ω	100 Ω	100 Ω	60 MHz
+1	2.49 k Ω	∞	49.9 Ω	270 MHz
+2	2.49 k Ω	2.49 k Ω	49.9 Ω	170 MHz
+10	499 Ω	56.2 Ω	49.9 Ω	40 MHz

其它值得注意的运算放大器

- 含限制器的运放AD8036, AD8037



TPC 10. Noninverting Clamp Configuration, $G = +2$

其它值得注意的运算放大器

- 专利斩波技术实现零漂移，极低失调电压。
- 注意斩波频率处会出现少许噪声尖峰。ADA4528-1斩波频率为200kHz。



Precision, ^{仅供参考。}Ultralow Noise, RRIO,
Zero-Drift Op Amp

\$1.47

ADA4528-1

FEATURES

Low offset: 2.5 μV maximum

Low offset voltage drift: 0.015 $\mu\text{V}/^\circ\text{C}$ maximum

Low noise

5.6 $\text{nV}/\sqrt{\text{Hz}}$ at $f = 1 \text{ kHz}$, $A_v = +100$

97 nV p-p at $f = 0.1 \text{ Hz to } 10 \text{ Hz}$, $A_v = +100$

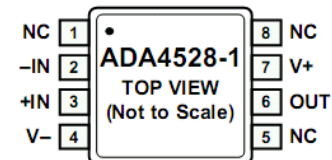
Open-loop voltage gain: 130 dB minimum

CMRR: 135 dB minimum

PSRR: 130 dB minimum

Gain bandwidth product: 4 MHz

PIN CONFIGURATION



NC = NO CONNECT. DO NOT
CONNECT TO THIS PIN.

Figure 1. 8-Lead MSOP

09437-001

其它值得注意的运算放大器

- 高速，低偏置电流



仅供试用。

Low Noise, 1 GHz
FastFET Op Amps

S3.5

ADA4817-1/ADA4817-2

FEATURES

High speed

-3 dB bandwidth ($G = 1$, $R_L = 100 \Omega$): 1050 MHz

Slew rate: 870 V/ μ s

0.1% settling time: 9 ns

Low input bias current: 2 pA

Low input capacitance

Common-mode capacitance: 1.3 pF

Differential-mode capacitance: 0.1 pF

Low noise

4 nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$ @ 100 kHz

2.5 fA/ $\sqrt{\text{Hz}}$ @ 100 kHz

Low distortion

-90 dBc @ 10 MHz ($G = 1$, $R_L = 1 \text{ k}\Omega$)

Offset voltage: 2 mV maximum

High output current: 40 mA

Supply current per amplifier: 19 mA

CONNECTION DIAGRAMS

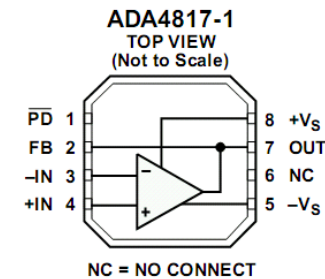
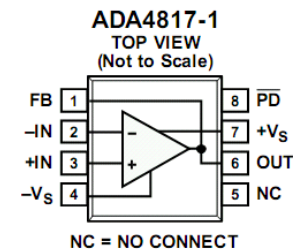


Figure 1. 8-Lead LFCSP (CP-8-2)



第三类：集成功能放大器

- 独立使用即可实现一定功能的，集成在一个芯片内的放大器。
- 具备放大功能，又不是前两种的集成电路均可称为集成功能放大器。

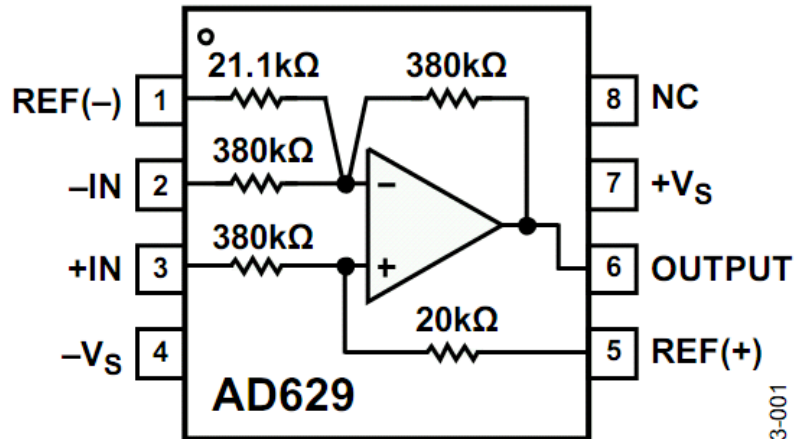
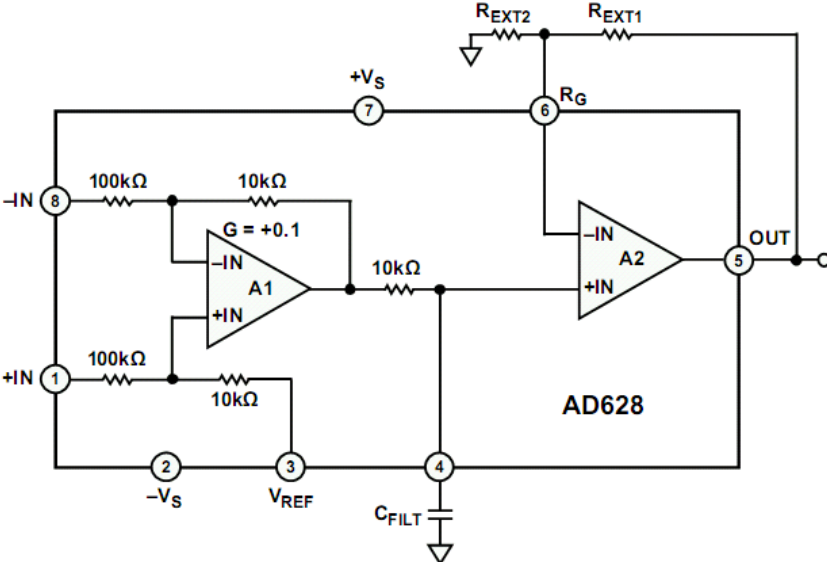
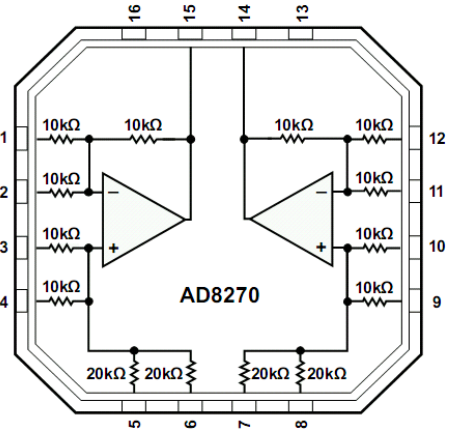
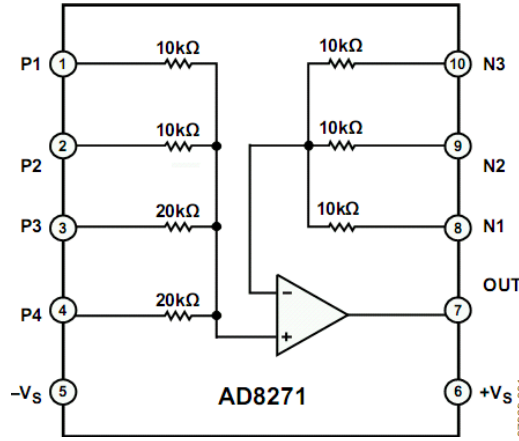
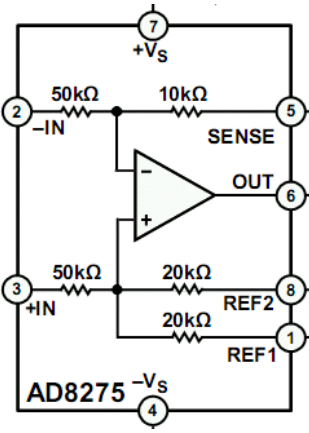
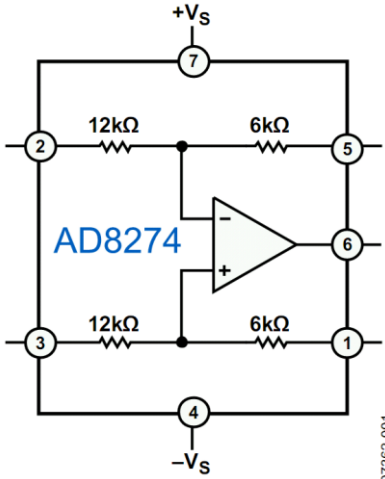
集成功能放大器的种类

- 检测差模的：差动放大器，仪表放大器，电流检测放大器
- 改变增益的：程控增益放大器，压控增益放大器
- 模拟乘法器
- 隔离放大器
- 对数放大器
- 跨导放大器、跨阻放大器
- 音频功率放大器

差动放大器

- 以差动—减法器为主要形式，芯片内集成了运放和多个高精密度电阻。
- **ADI差动放大器主要类型**
 - 4电阻标准1倍，2倍
 - 5电阻型、7电阻型
 - 高共模型

ADI 差动放大器类型图例



13-001

差动放大器

- 珍贵在于内部的电阻一致性。
- 可以方便实现：
 - 减法器——对差分信号进行放大或者衰减。
 - 电平移位。
 - 精确增益。
 - 承受高共模输入差分信号。
 - 电压——电流转换。

差动放大器：正接和反接

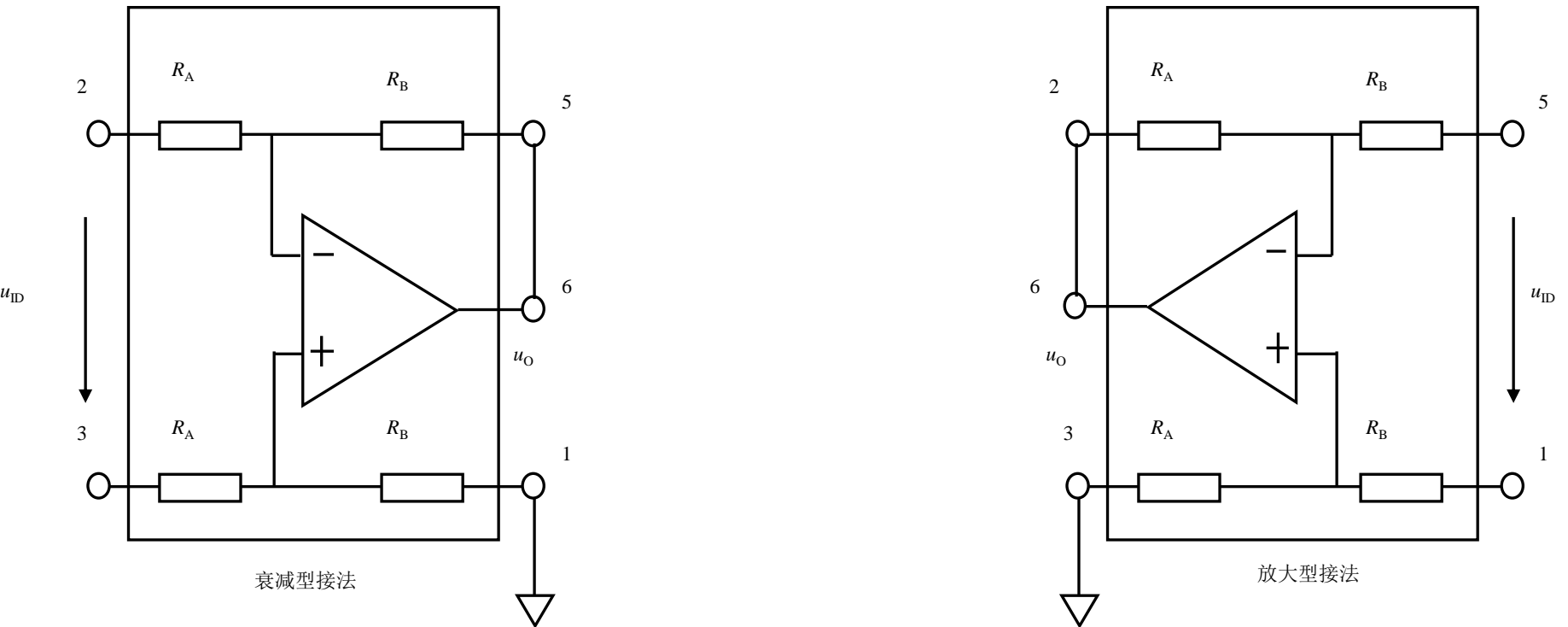
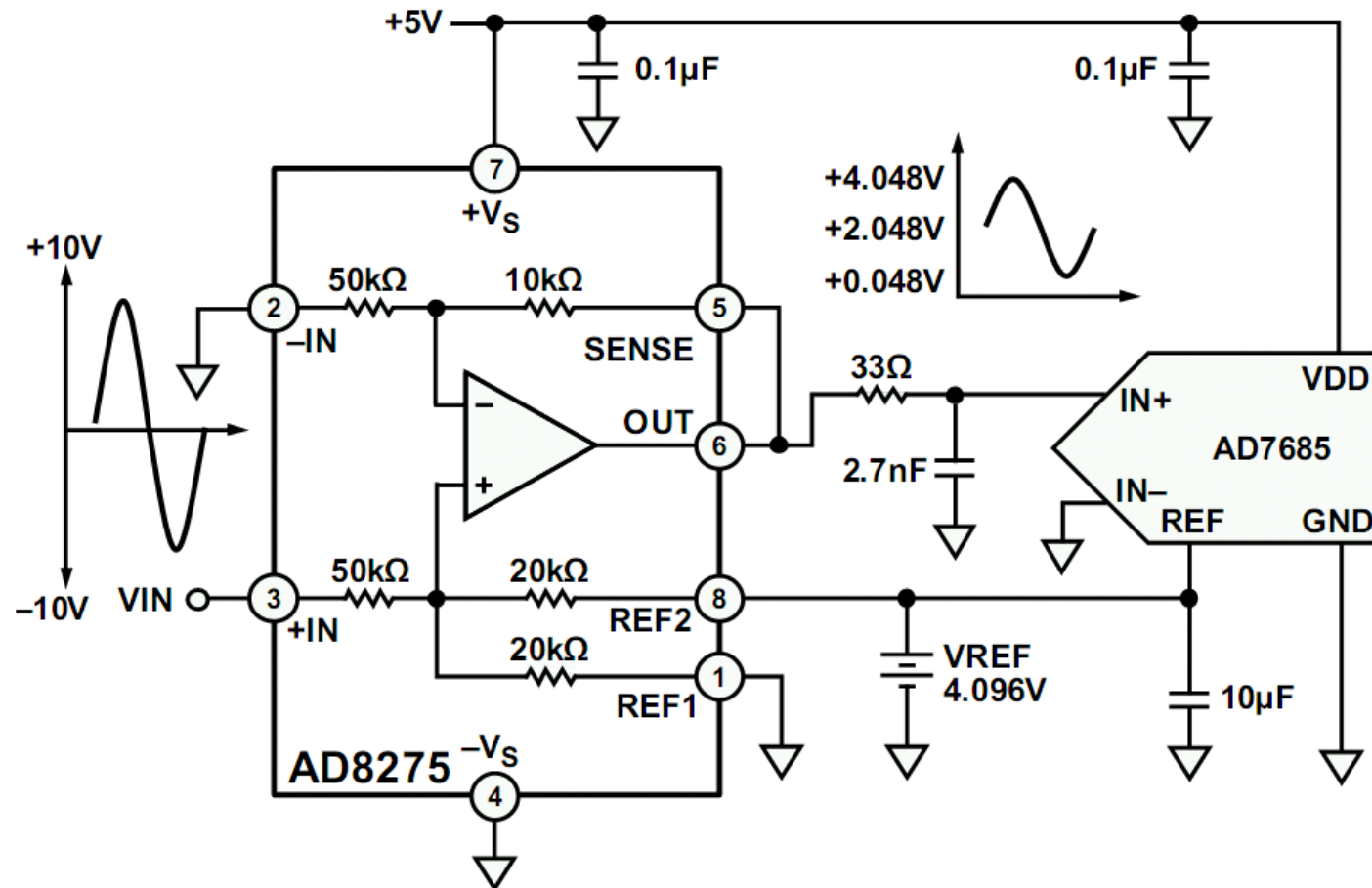


图18-2标准结构差动放大器的两种差分运算接法

差动放大器：电平移位

TYPICAL APPLICATION



07546-002

Figure 2. Translating $\pm 10\text{V}$ to 4.096V ADC Full Scale

差动放大器：精确增益

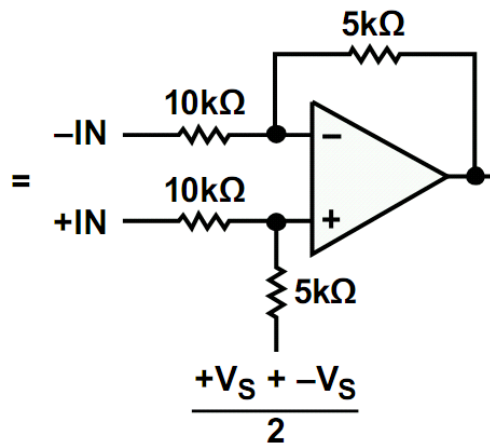
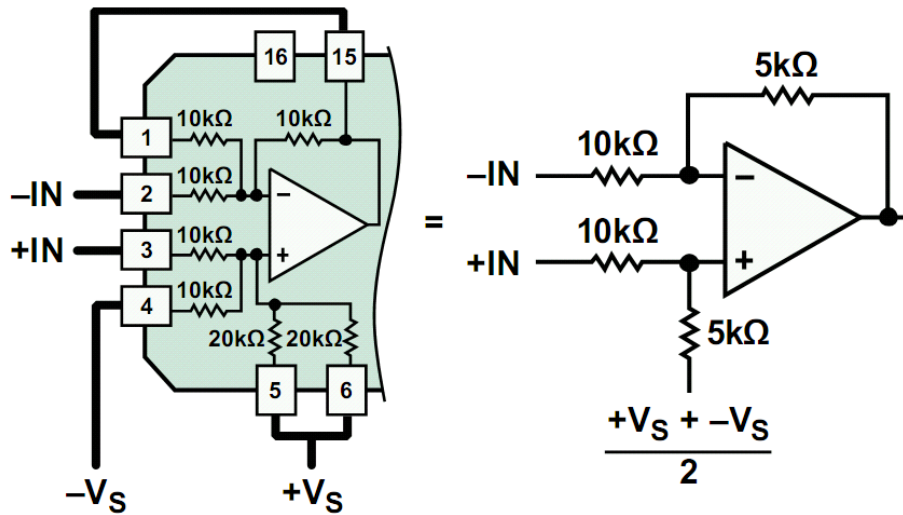
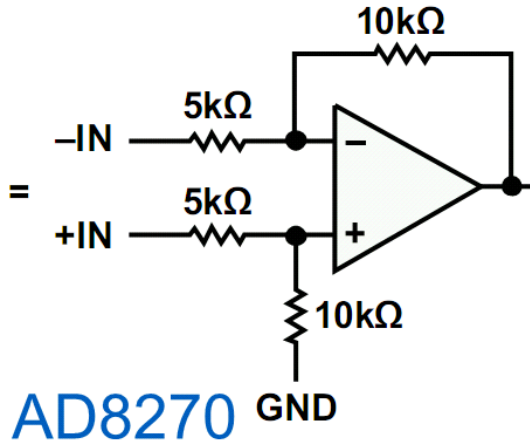
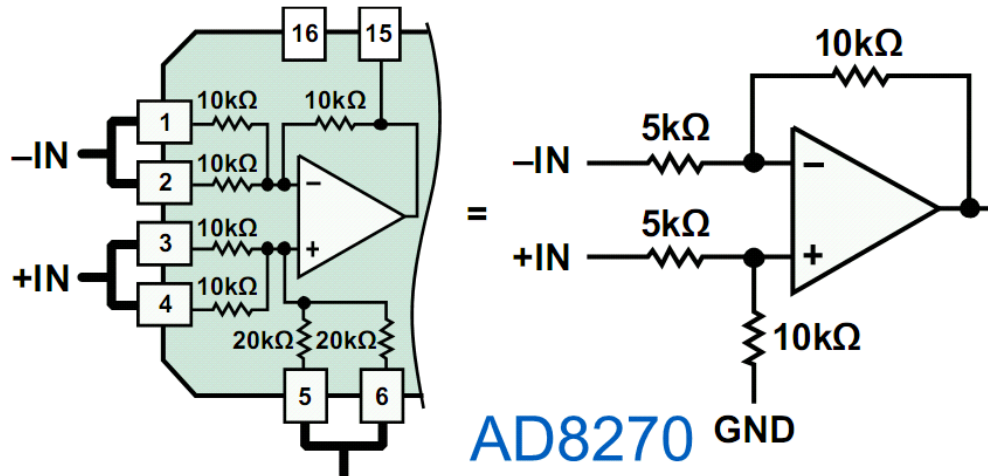
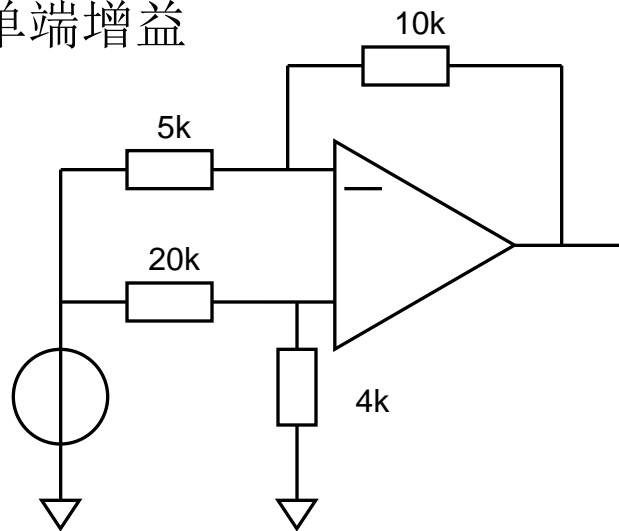
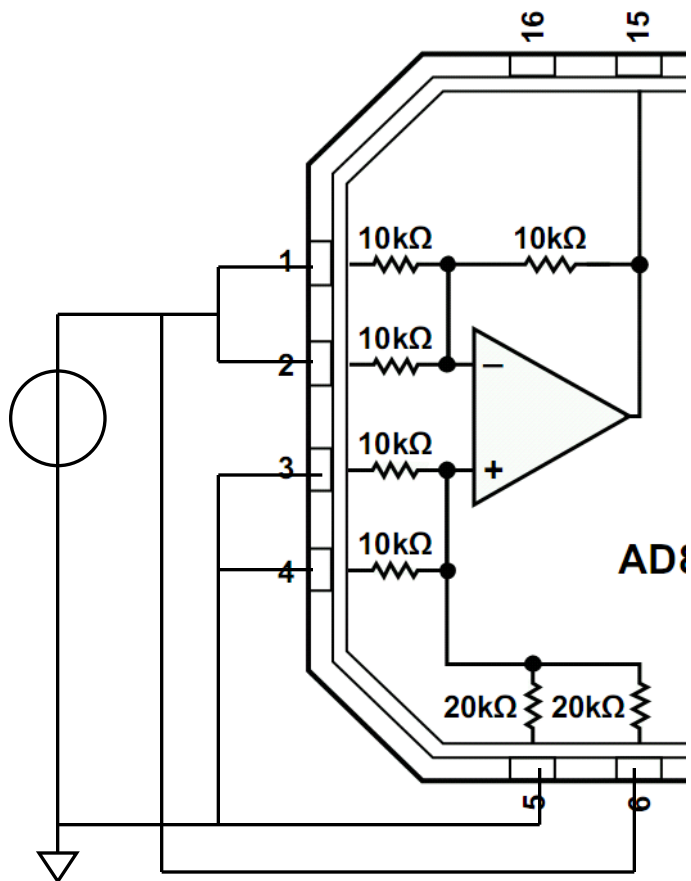


Table 8. Selected Single-Ended Configurations

Electrical Performance			Pin Connections					
Signal Gain	Op Amp Closed-Loop Gain	Input Resistance	10 kΩ – Pin 1	10 kΩ – Pin 2	10 kΩ + Pin 3	10 kΩ + Pin 4	20 kΩ + Pin 5	20 kΩ + Pin 6
-2	3	5 kΩ	IN	IN	GND	GND	GND	GND
-1.5	3	4.8 kΩ	IN	IN	GND	GND	GND	IN
-1.4	3	5 kΩ	IN	IN	GND	GND	NC	IN

AD8270可实现(-2~3)多达40种的单端增益



$$A = \left(1 + \frac{R_{10k}}{R_{5k}}\right) \left(\frac{R_{4k}}{R_{4k} + R_{20k}}\right) - \frac{R_{10k}}{R_{5k}} = -1.5$$

$$R_i = 24k // 6k = 4.8k$$

差动放大器：高共模输入

- 常规思路：先用一级0.1倍衰减器抵抗高共模输入，再用放大器将差模信号放大。

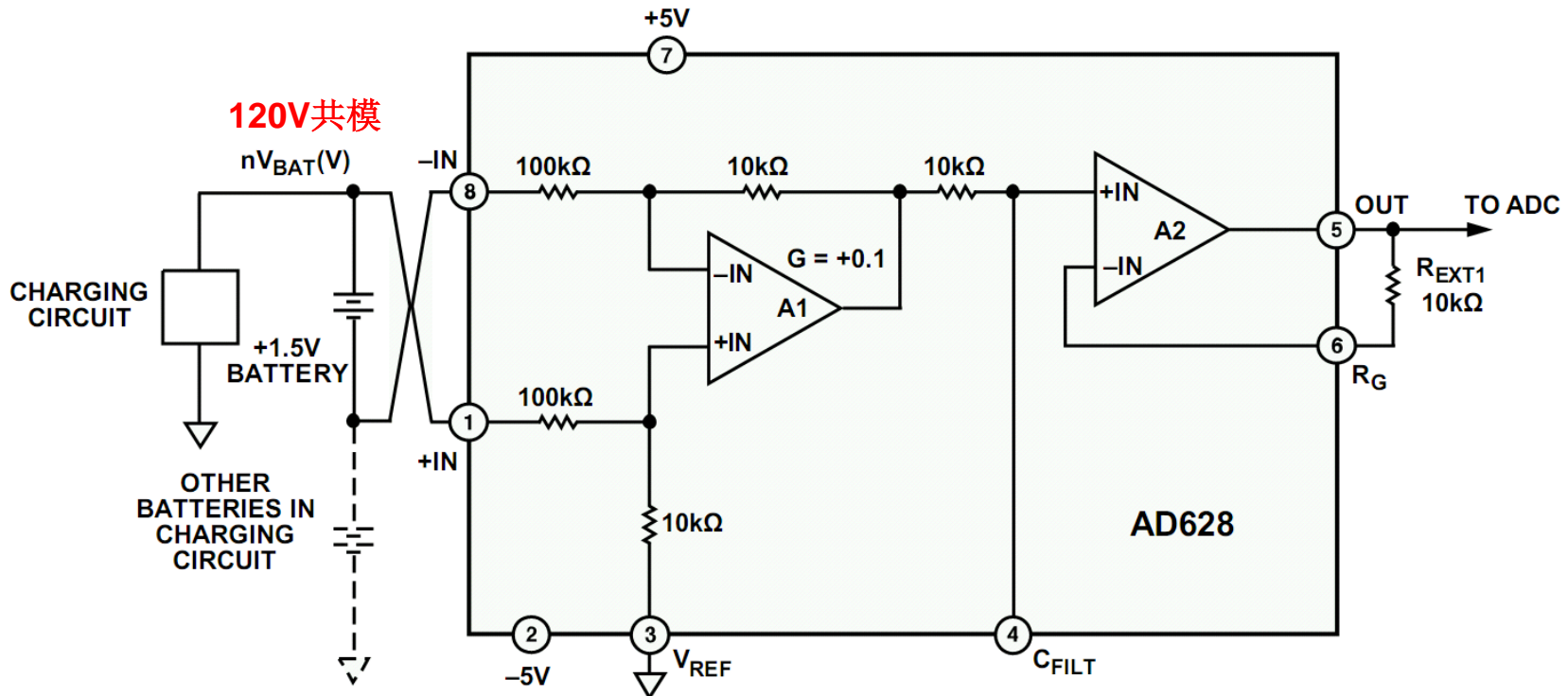
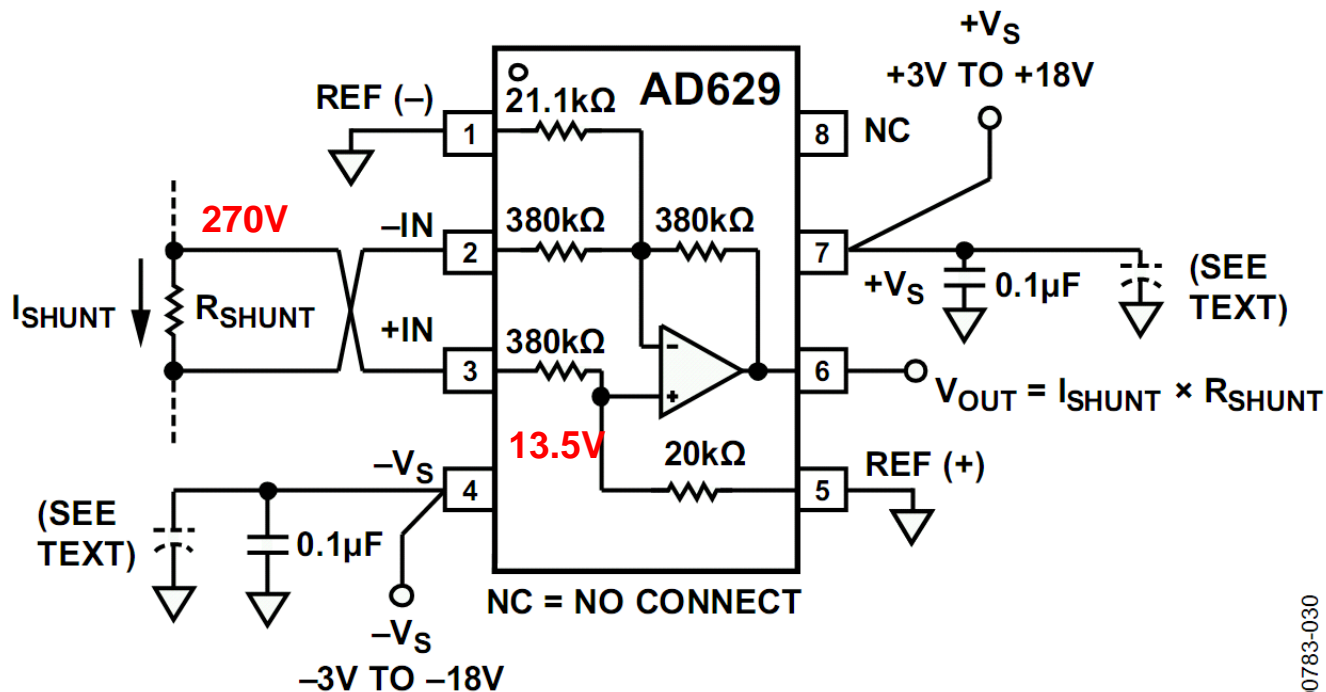


Figure 34. Battery Voltage Monitor

差动放大器：高共模输入

- 可承受高达±270V的共模电压输入，又具备1倍差模放大——妙不可言。



00783-030

仪表放大器

- 仪表放大器（Instrumentation Amplifier）
定义：具有两个差分输入的输入端，高的输入阻抗，高的共模抑制比，输出为单端输出，增益由外部电阻设定，或者由程控实现——程控仪表放大器。
- 分为多种类型：
 - 3运放型，2运放型，差分电容型，电流镜型

仪表放大器应用场合

多种传感器、特别是桥式传感器后的第一级差分放大。

也可以用于4-20mA电流输出。

也可只利用其输入高阻特性，实现阻抗匹配。

PIN CONFIGURATION

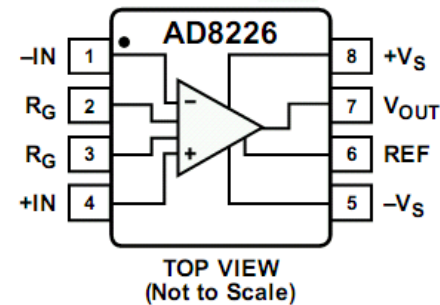


Figure 1.

07036-001

Table 1. Instrumentation Amplifiers by Category¹

General Purpose	Zero Drift	Military Grade	Low Power	High Speed PGA
AD8220	AD8231	AD620	AD627	AD8250
AD8221	AD8290	AD621	AD623	AD8251
AD8222	AD8293	AD524	AD8223	AD8253
AD8224	AD8553	AD526	AD8226	
AD8228	AD8556	AD624	AD8227	
AD8295	AD8557		AD8235/ AD8236	

¹ Visit www.analog.com for the latest instrumentation amplifiers.

仪表放大器使用注意

- 频带不宽，多数为MHz数量级。
- CMRR很高，但不能承受高共模输入。
- 一般不能浮空输入。

仪表应用1—屏蔽驱动

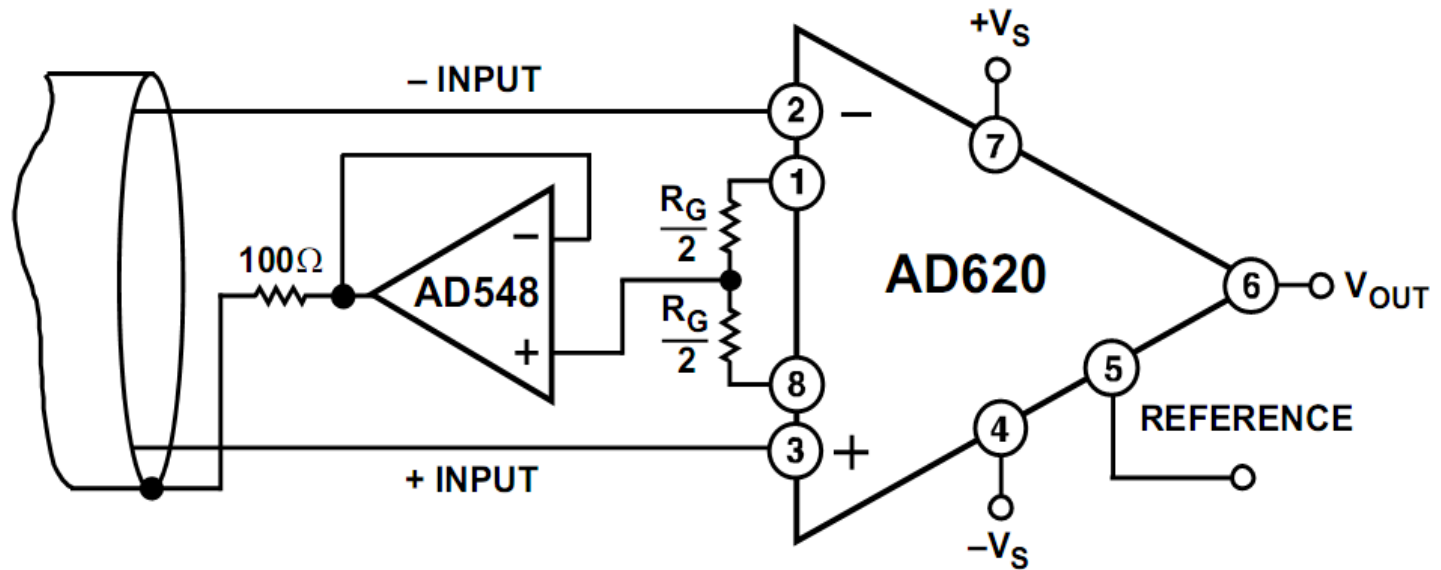


图17-9 共模防护电路

仪表应用2—电桥单电源

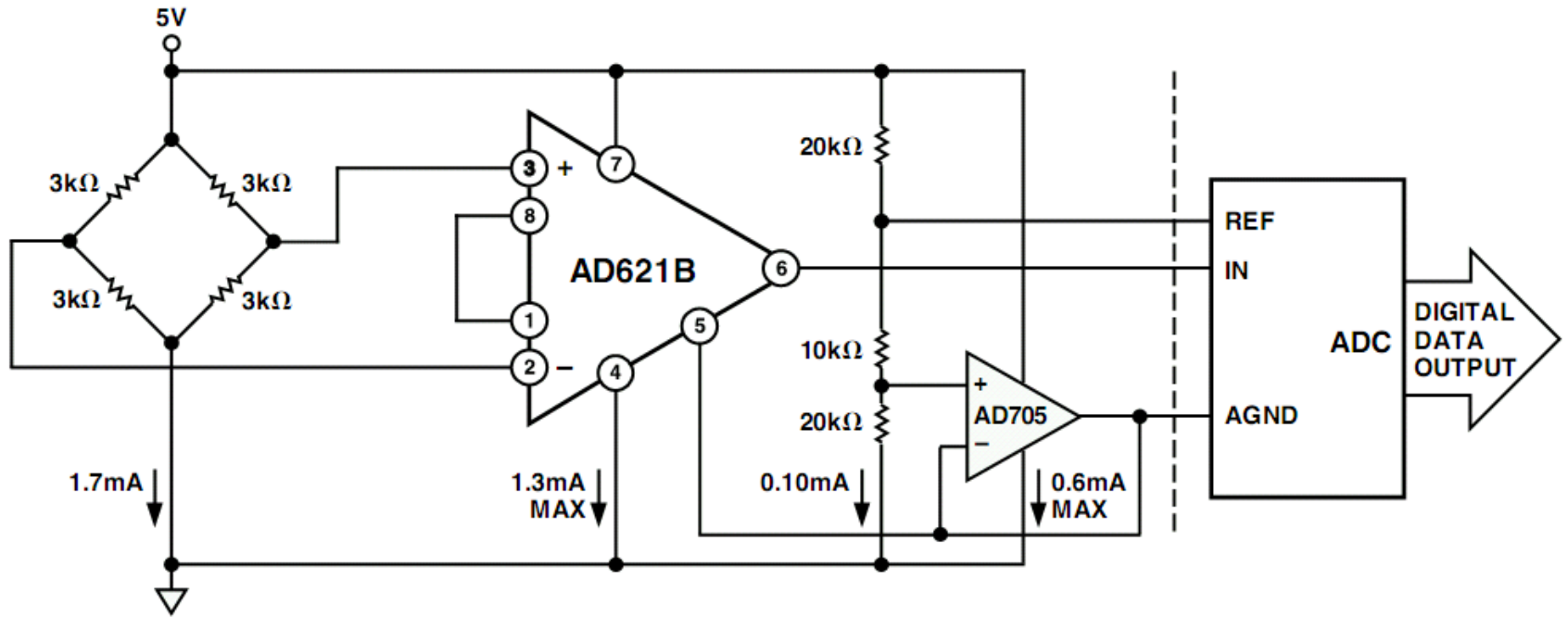


Figure 5. A Pressure Monitor Circuit which Operates on a 5 V Power Supply

仪表应用3—压流转换

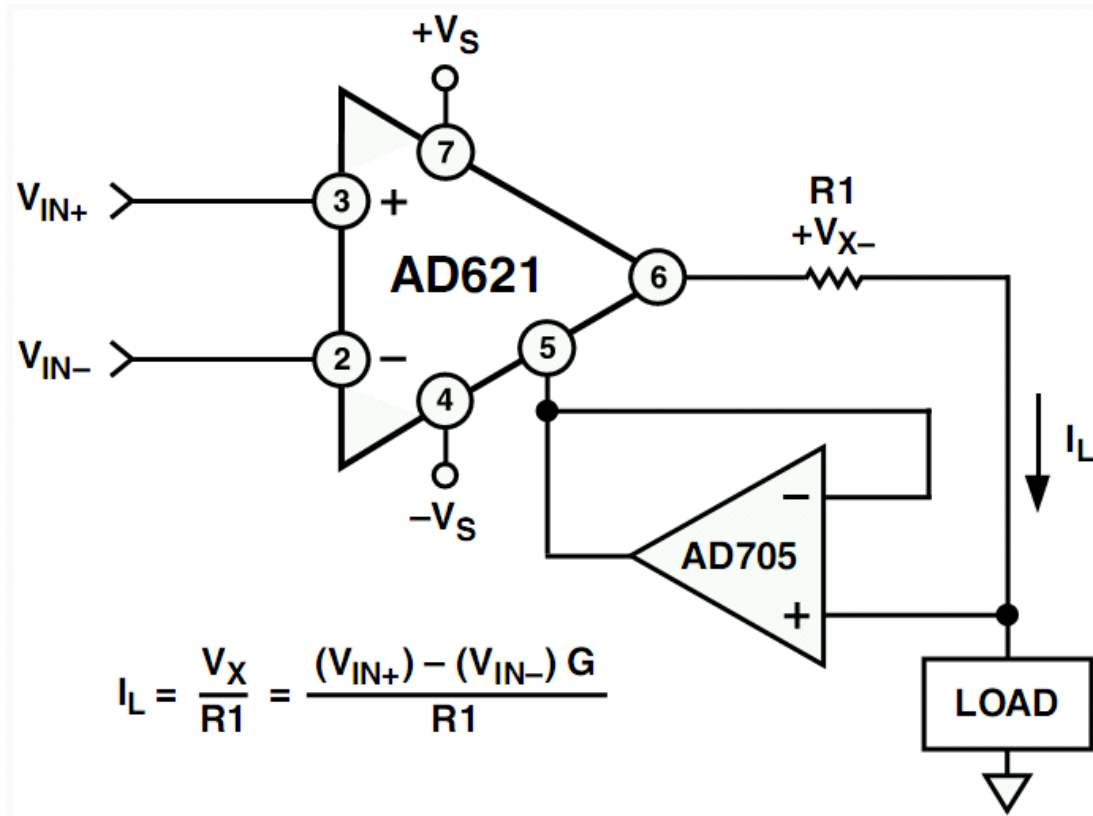


Figure 9. Precision Voltage to Current Converter
(Operates on 1.8 mA, ± 3 V)

仪表应用4—两线压流 (信号电源混用)

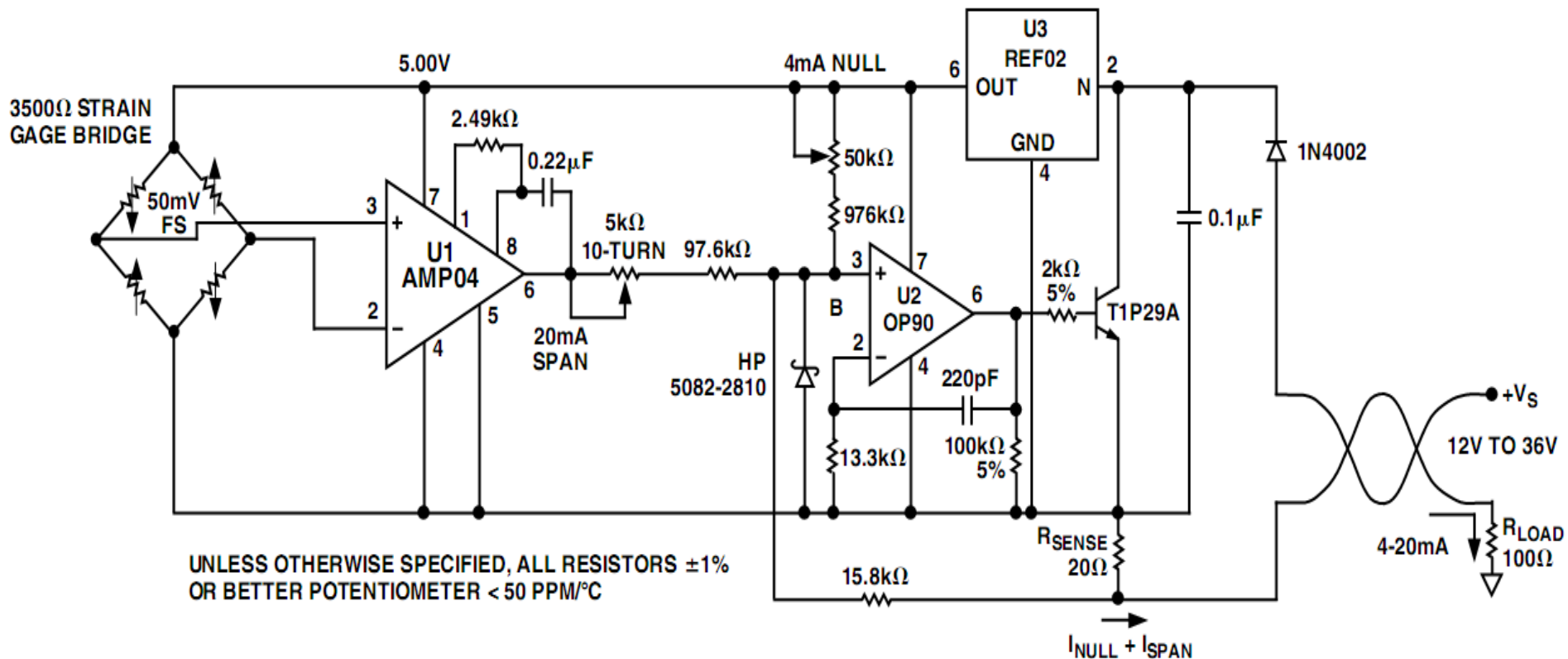


图17-15 电流传输仪表放大器输出——压流转换

具体分析过程， 参阅我的文字

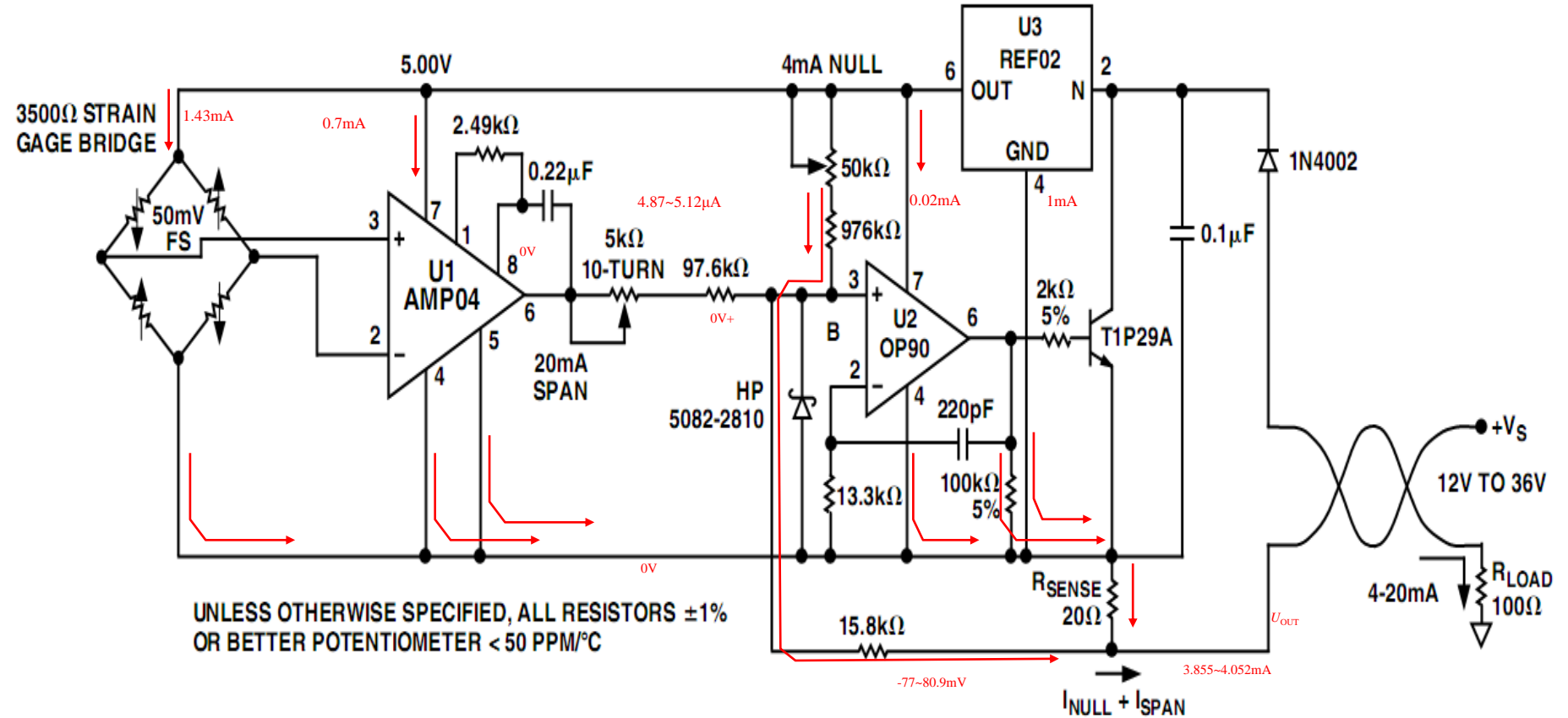


图17-16 图17-15的电流电压分析——4mA状态

程控增益放大器

- 增益可由数字量控制实施改变的放大器。
 - 低频段精确增益控制；
 - 高频段增益控制；
 - **dB**为单位，或以规定增益变化规律实施。
- 控制增益方法，高速多用数字衰减器实现
低速多用精确电阻阵列实现。
- 有程控（双入单出、单入单出、双入双出
单入双出）等。

ADI部分高速程控增益放大器

	A	B	C	D	E	F	G	H	I	J	K	L	M	N	O	P	
1	型号	通道数	最低频率 /MHz	GBW /MHz	输入结构	输出结构	最小增益/dB	最大增益/dB	增益范围/dB	增益变化/dB	数字位数	噪声 (nV/rtHz)	电源 min/V	电源 max/V	供电电流/mA	增益准确性dB	封装
2	ADL5201	1		700	差分	差分	-11.5	20	31.5	0.5	6		4.5	5.5	110		
3	ADL5202	2		700	差分	差分	-11.5	20	31.5	0.5	6		5		220		
4	ADL5240	1	100	4000	单端	单端	-14.3	17.2	31.5	0.5	6		5.25		93		32-Lead
5	ADL5243	1	100	4000	单端	单端	-0.7	30.8	31.5	0.5	6		5		175		
6	AD8366	2	0	600	差分	差分	4.5	20.25	15.75	0.25	6		5		180		32-Lead
7	AD8260	1	0	230	单端	差分	-6	24	30	3	4	2.4	3.3		28	0.25	
8	AD8372	2	0	130	差分	差分	-9	32	41	1	6		4.5	5.5	116	0.3	32-Lead
9	ADL5592	1	250	2400	单端	单端	-62	0	62	两级			5		189	0.02	40-Lead
10	AD8375	1	0	630	差分	差分	-4	20	24	1	5		5		125	0.2	24-Lead
11	AD8376	2	0	700	差分	差分	-4	20	24	1	5		5		250	0.2	32-Lead
12	AD8370	1	LF	750	差分	差分	0.409	51.9倍		0.409/C	7	2.1	5.5		78		16-Lead
13	AD8324	1	AC	100	差分	差分	-25.5	33.5	59	1	6	157	3.3		207	1	20-Lead
14	AD8328	1	AC	107	差分	差分	-27.5	31.5	59	1	6	135			120	1	20-Lead
15	AD8369	1	LF	600	差分	差分	-5	40	45	3	4	2	5.5		37	0.5	16-Lead
16	AD8327	1	AC	160	差分	单端	-18	30	48	6.02	9态	64	5		105	1	20-Lead
17	AD8326	1	AC	100	差分	差分	-26	27.5	53.5	0.75	71态	100	5		157	1	28-Lead
18	AD8325	1	AC	100	差分	差分	-29.5	30	59.5	0.75	80态	56	5		133	1	28-Lead
19	AD8322	1	AC	180	差分	差分	-12.6	29.5	42.1	6	8态	64	5		113	2	28-Lead
20																	
21																	
22																	

全屏显示
关闭全屏显示(C)

AD8250程控仪表放大器

FEATURES

Small package: 10-lead MSOP

Programmable gains: 1, 2, 5, 10

Digital or pin-programmable gain setting

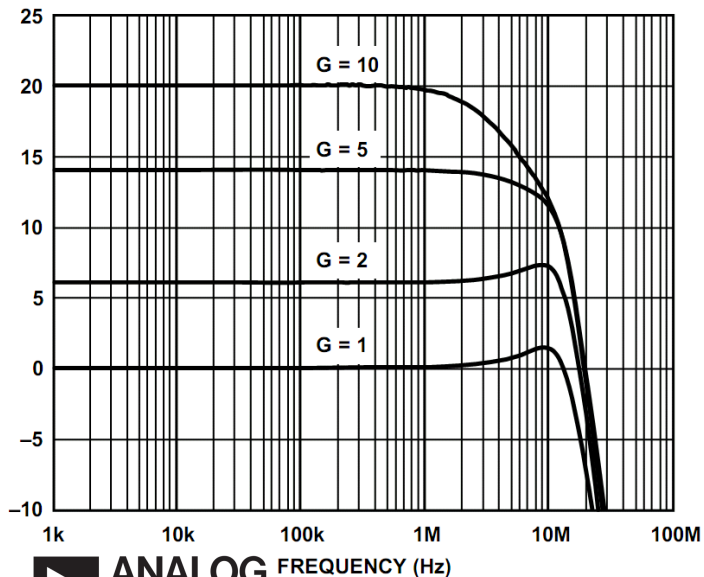
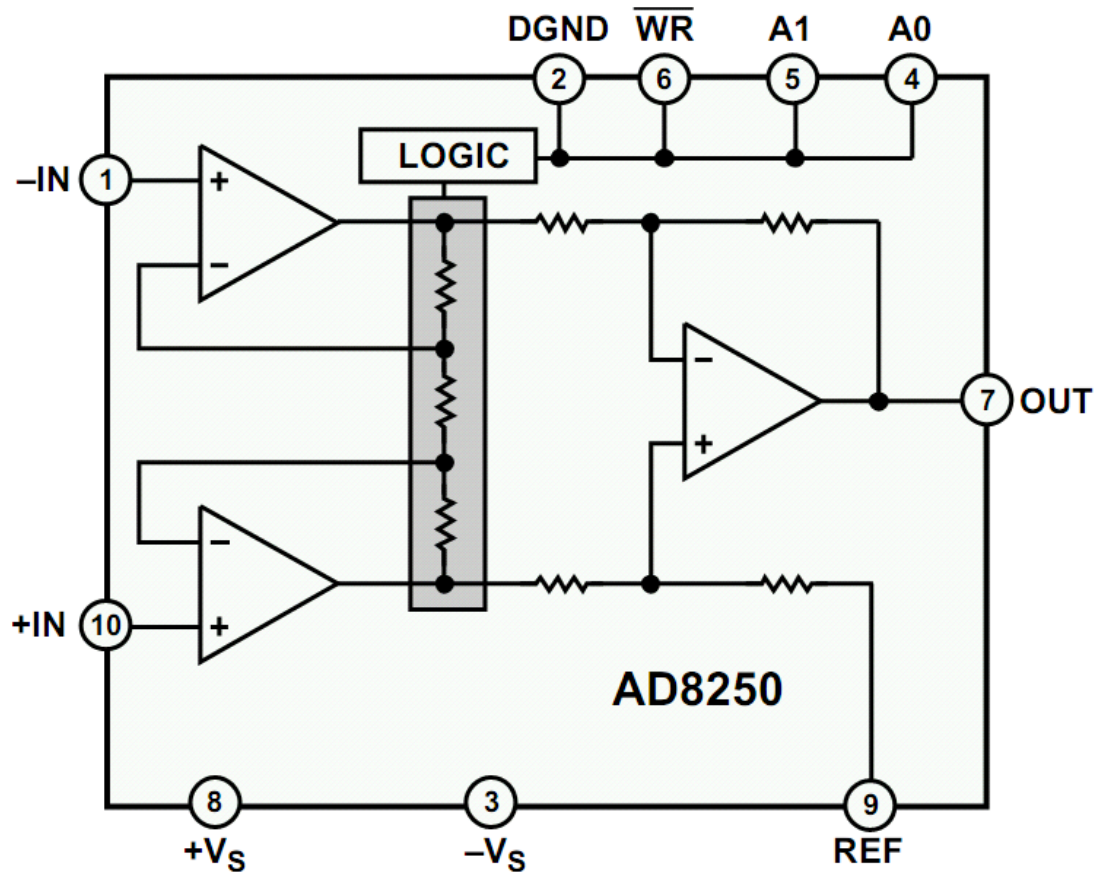
Wide supply: $\pm 5\text{ V}$ to $\pm 15\text{ V}$

Excellent dc performance

High CMRR 98 dB (minimum), $G = 10$

Low gain drift: 10 ppm/ $^{\circ}\text{C}$ (maximum)

Low offset drift: 1.7 $\mu\text{V}/^{\circ}\text{C}$ (maximum), $G = 10$



ADL5201

FEATURES

-11.5 to 20 dB gain range

0.5 dB step size ± 0.1 dB

150 Ω differential input and output

6 dB noise figure @ maximum gain

OIP3 of 50 dBm at 200 MHz

-3 dB bandwidth of 700 MHz

Multiple control interface options

Parallel 6-bit control interface

Serial peripheral interface

Gain step up/down interface

Wide input dynamic range

High performance power mode

Power-down control

Single 5 V supply operation

24-Lead LFCSP 4 x 4 mm package

APPLICATIONS

Differential ADC drivers

High IF sampling receivers

High output power IF amplification

Instrumentation

**31.5 dB Range, 0.5 dB Step Size
Programmable VGA**

ADL5201

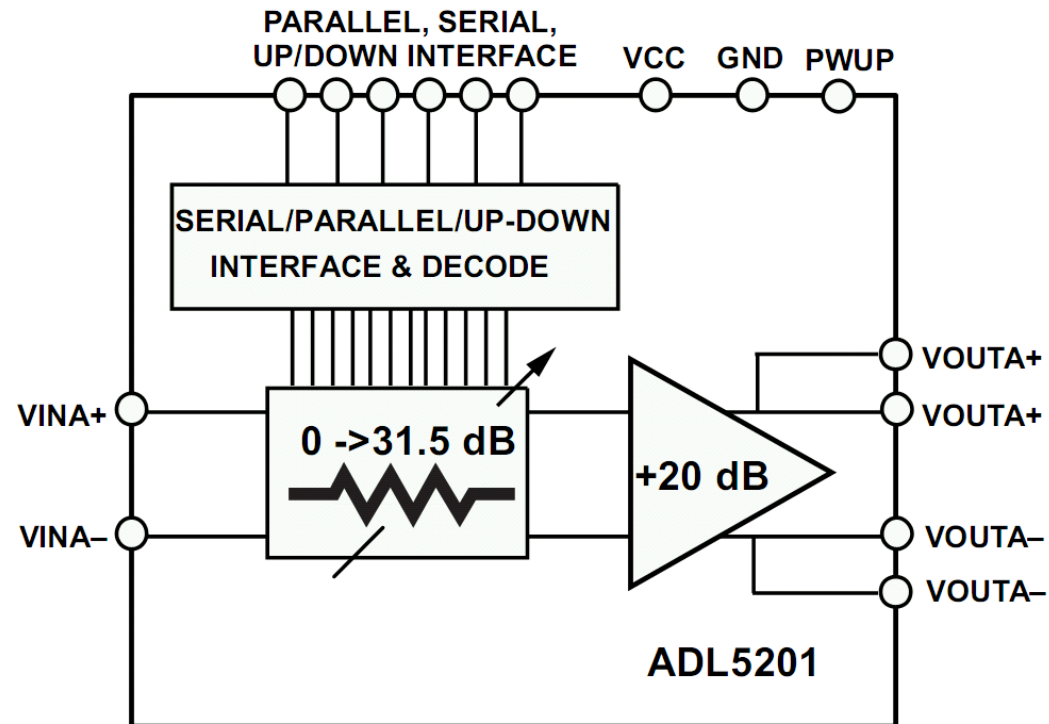


Figure 1.

压控增益放大器

- 增益由外部提供的模拟电压控制，属连续控制，不同于程控增益放大器离散控制。

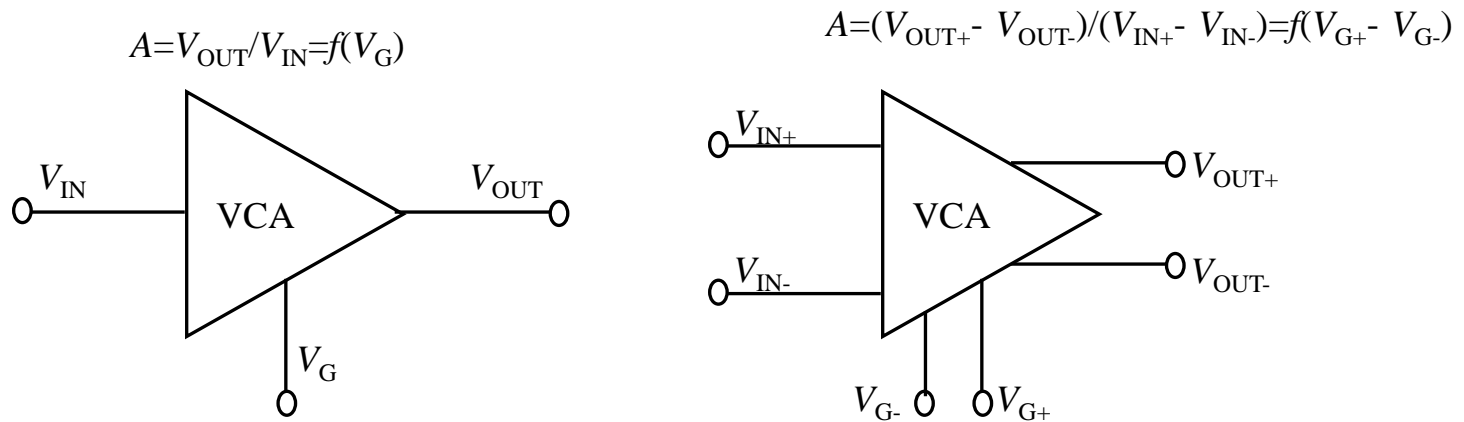
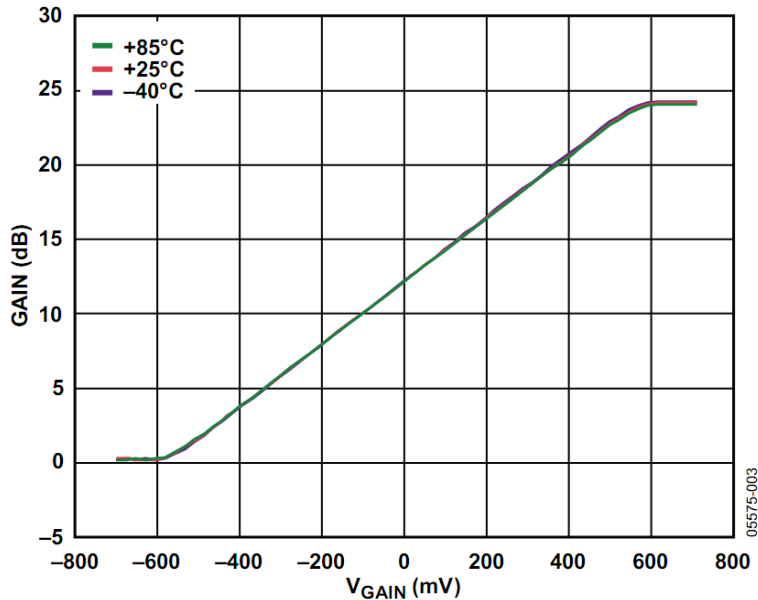


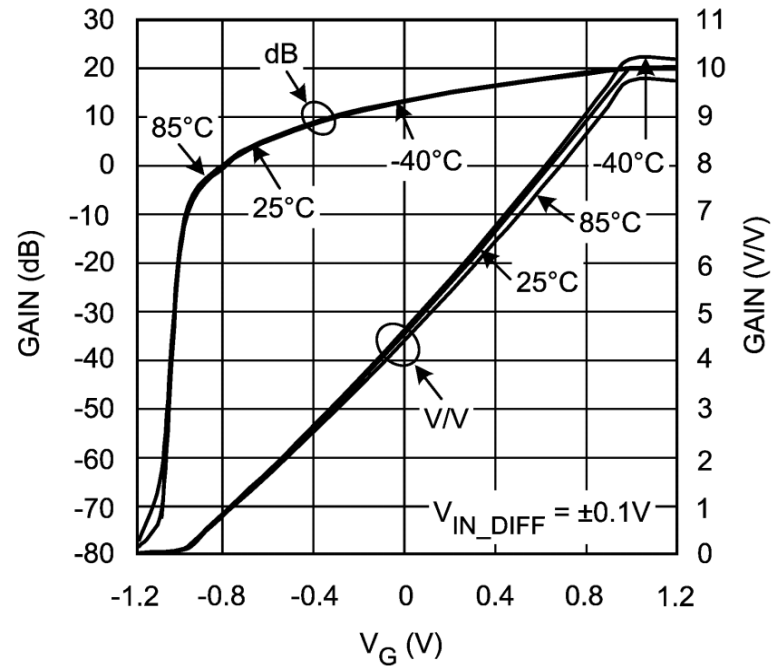
图1-1-29 压控增益放大器外部结构

压控增益放大器

- 多数为dB线性，也有部分V/V线性。



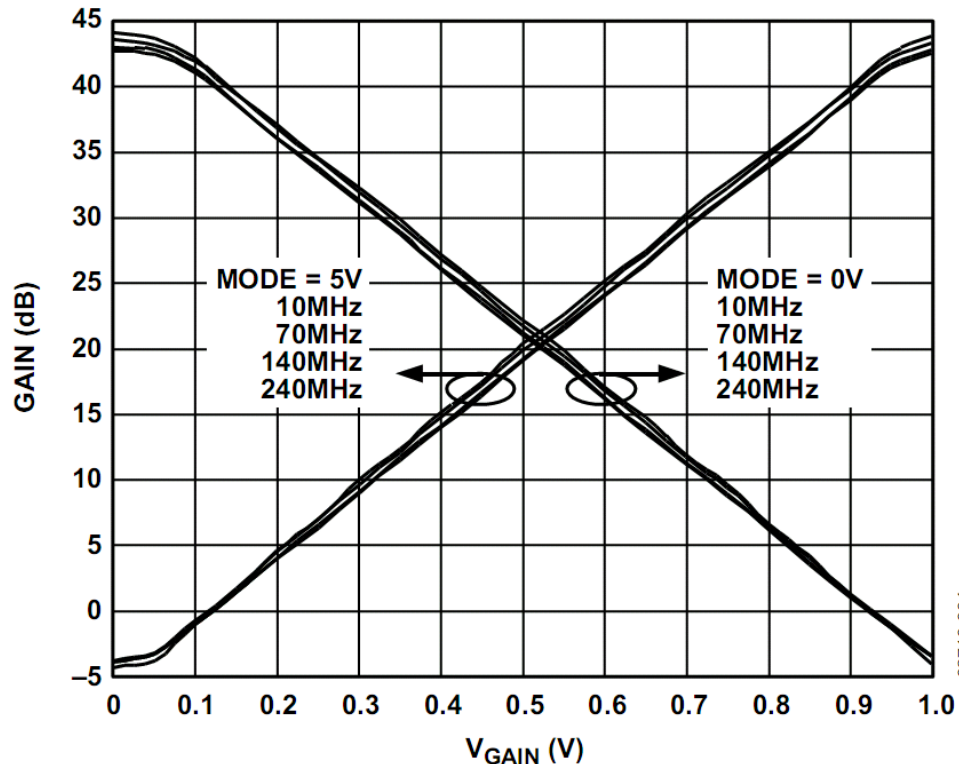
(a) AD8337——dB线性



(b) LMH6503——倍数线性

压控增益放大器

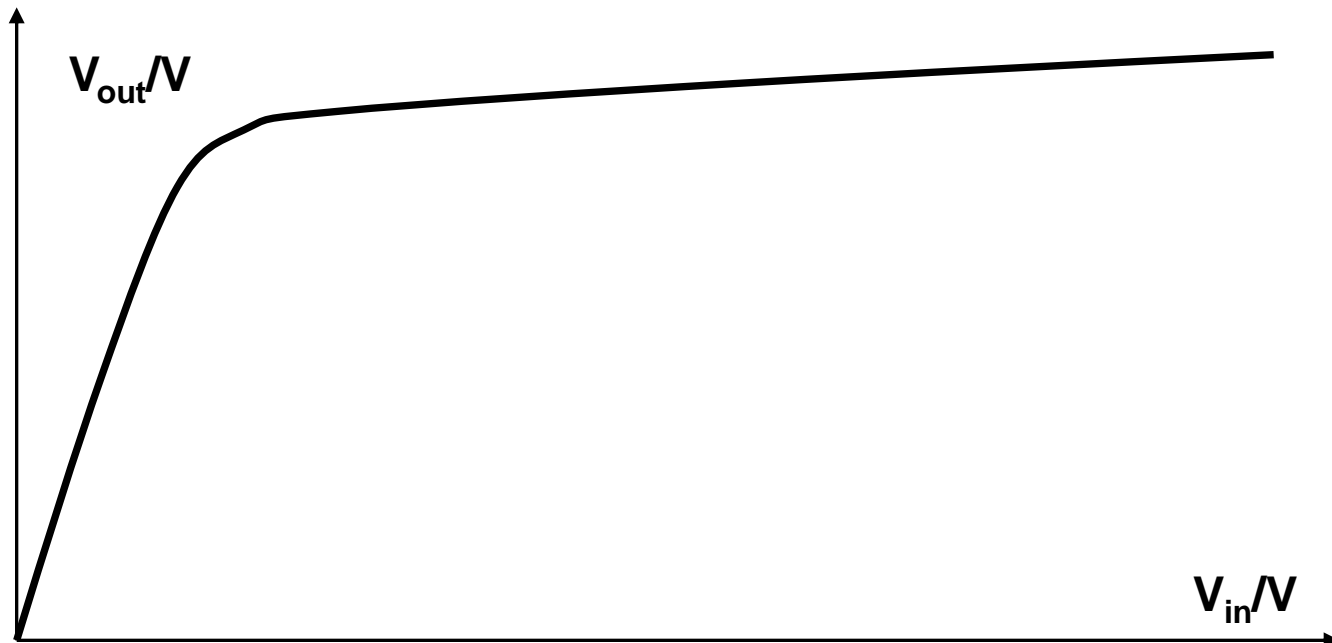
- 可实现不同的控制模式：负模式（电压越高，增益越小）下容易实现AGC。



02710-004

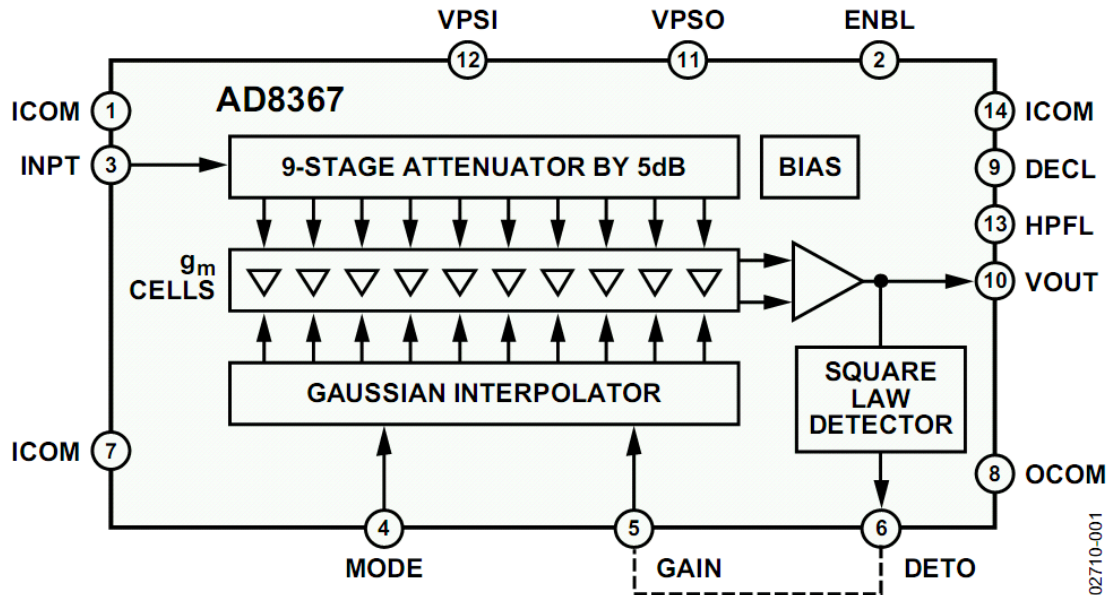
自动增益控制 (AGC)

- 自动增益控制的核心思想是，输入信号越大，增益越小，达到保持入出单调的情况下，输出具有较为稳定的幅度。



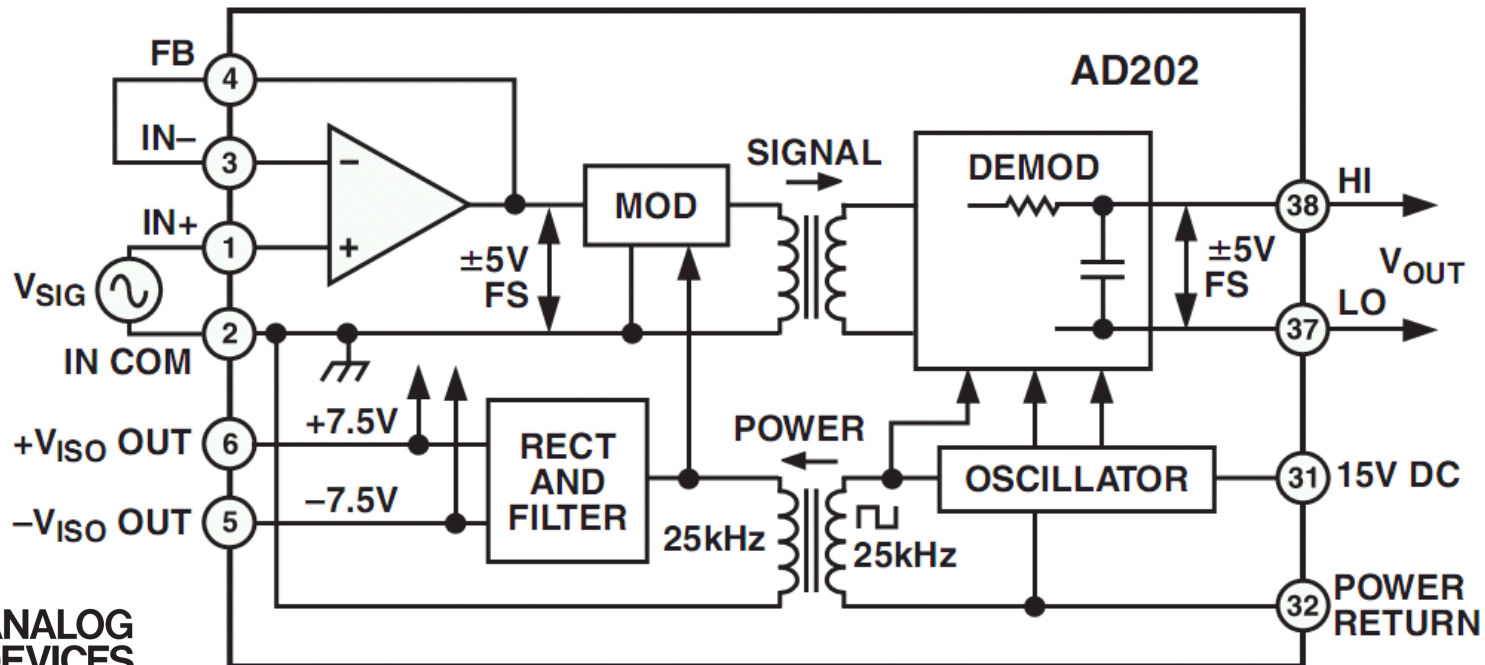
AD8367

- 压控增益，具有输出探测，正负模式可选。
可方便实现AGC。



其它功能放大器简介

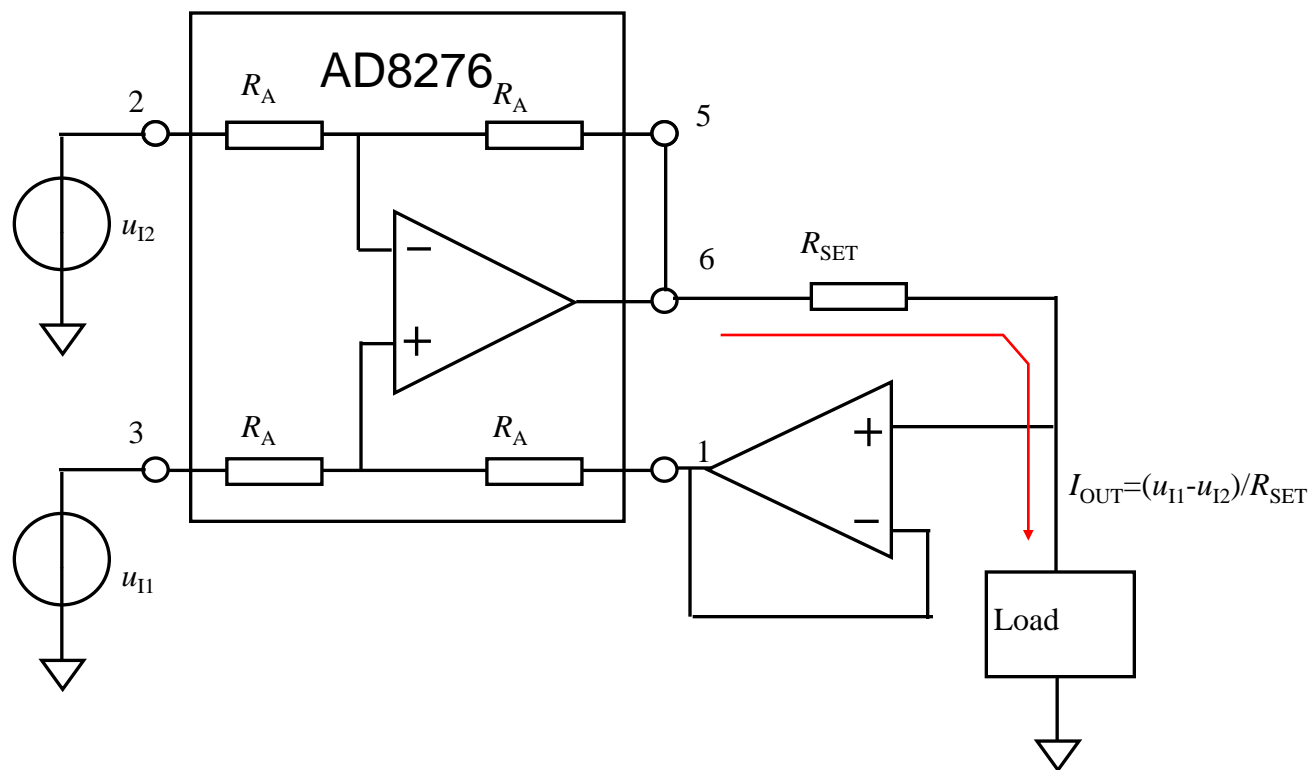
- 隔离放大器——左右的全浮空隔离，极高的CMRR，用于医疗、防雷等场合。
- 有变压器型、光耦型、电容型等。



三级放大器，选择哪一种？

- 低：晶体管？中：标准运放？高：功能放大器？
- 在不考虑成本情况下，能用高等级放大器实现的，不要使用低等级。
- 仅在特殊需求时，采用低等级放大器。
- 盲目崇拜低等级设计，以为只有设计复杂的晶体管放大器才能显示水平，恰恰是没水平的表现。
- 熟知厂家能够提供的高等级放大器，且能用好，是放大器设计的关键。
- 考虑成本时，应综合考虑设计成本、材料成本以及加工成本等因素。

用差动放大器AD8276实现的压流转换电路



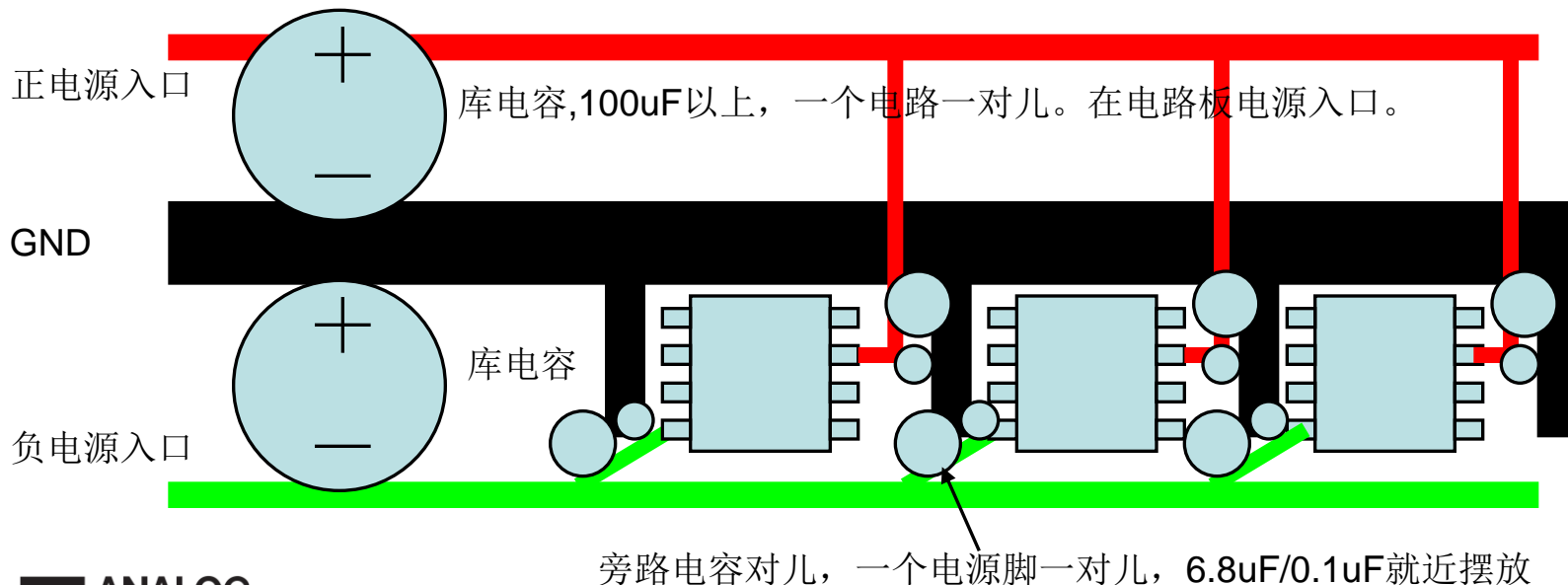
用标准运放+4个 R_A 自己搭接，也可实现，但难以保证电阻一致性。

二：使用放大器一般性规则

- 供电和配置电源电容
- 直流通路的重要性
- 自激振荡和单位增益稳定
- 输入保护
- 散热
- 相位反转
- 封装

供电和配置电源电容

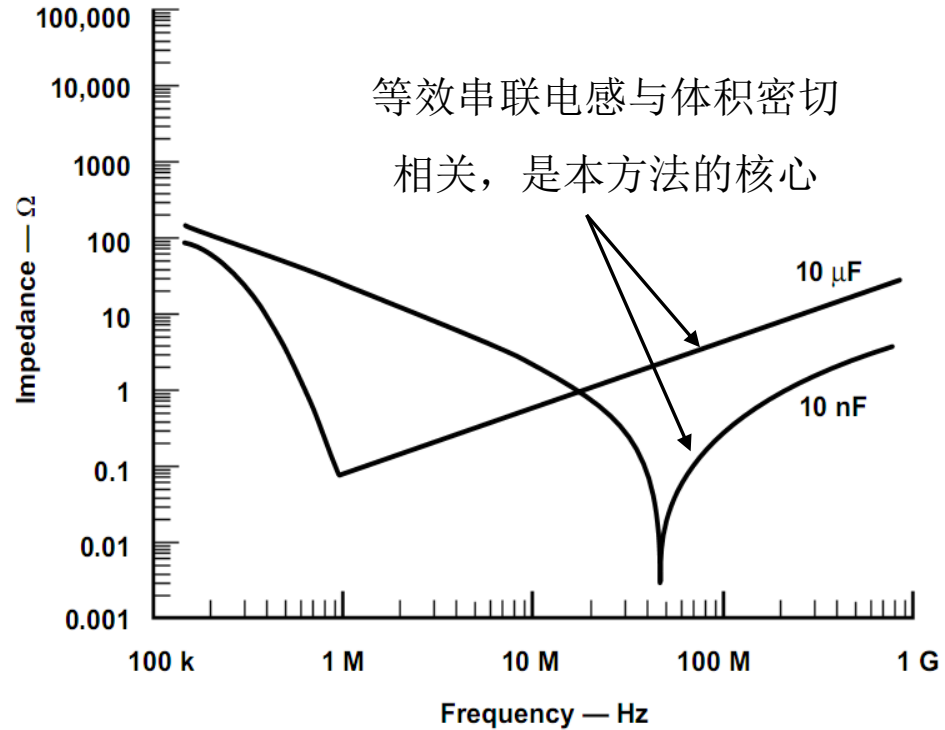
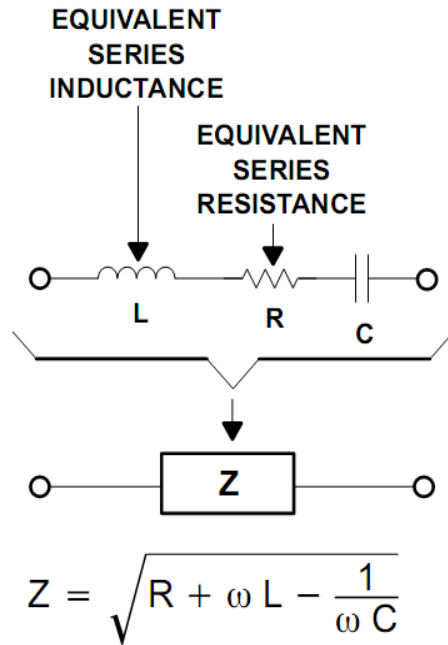
- 不要超过电源电压范围—绝不是废话。
- 绝对不能反接电源，否则立即烧毁。
- 必须给每个运放配置电源电容。



库电容的作用

- 储能，有大量的电荷备用。
- 当发生突然的大电流需求时，库电容可释放电荷，抑制由此带来的电压跌落。
- 一般仅在电源入口处摆放一对儿，容量可在100uF以上。
- 也见此处串联磁珠。

旁路电容为什么要一对儿？



•图3-1电容等效模型以及阻抗随频率变化情况

旁路电容的摆放规则

- 流经、顺序、就近、共地4大原则。

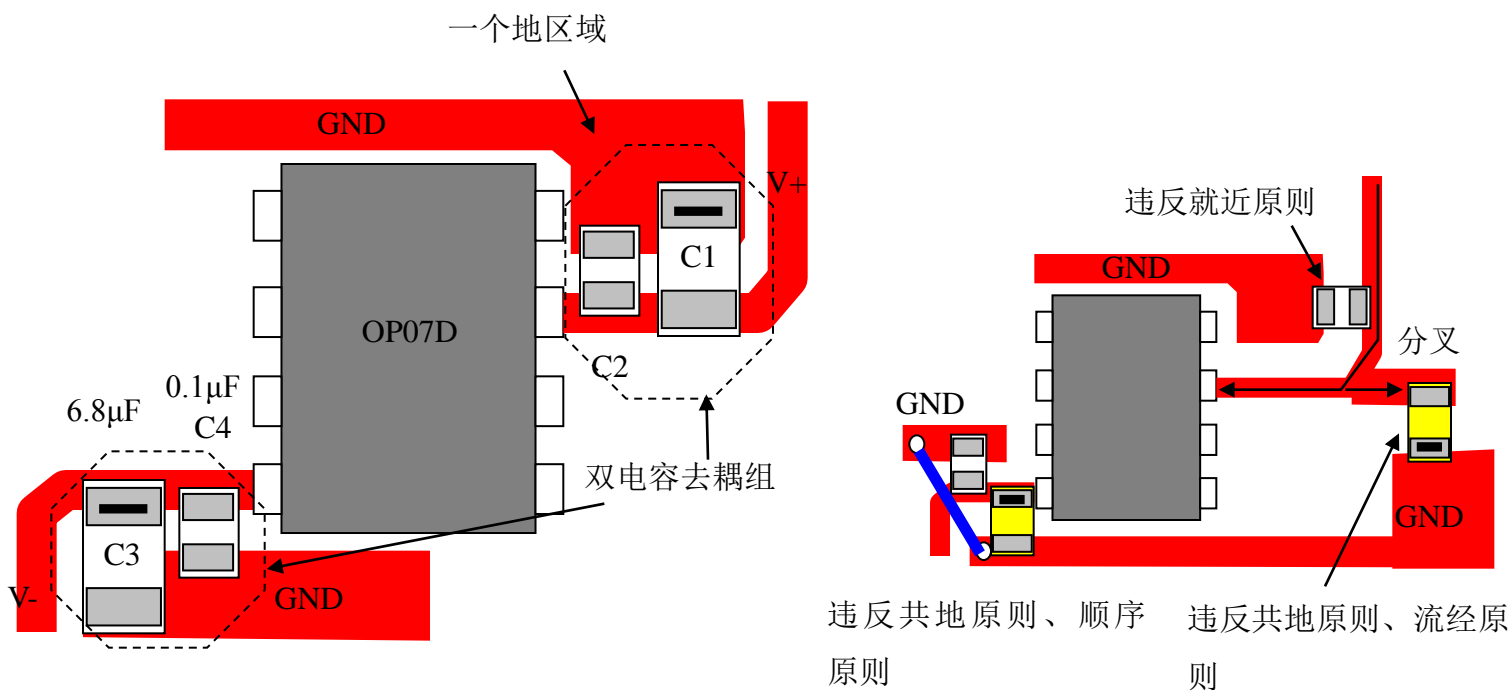
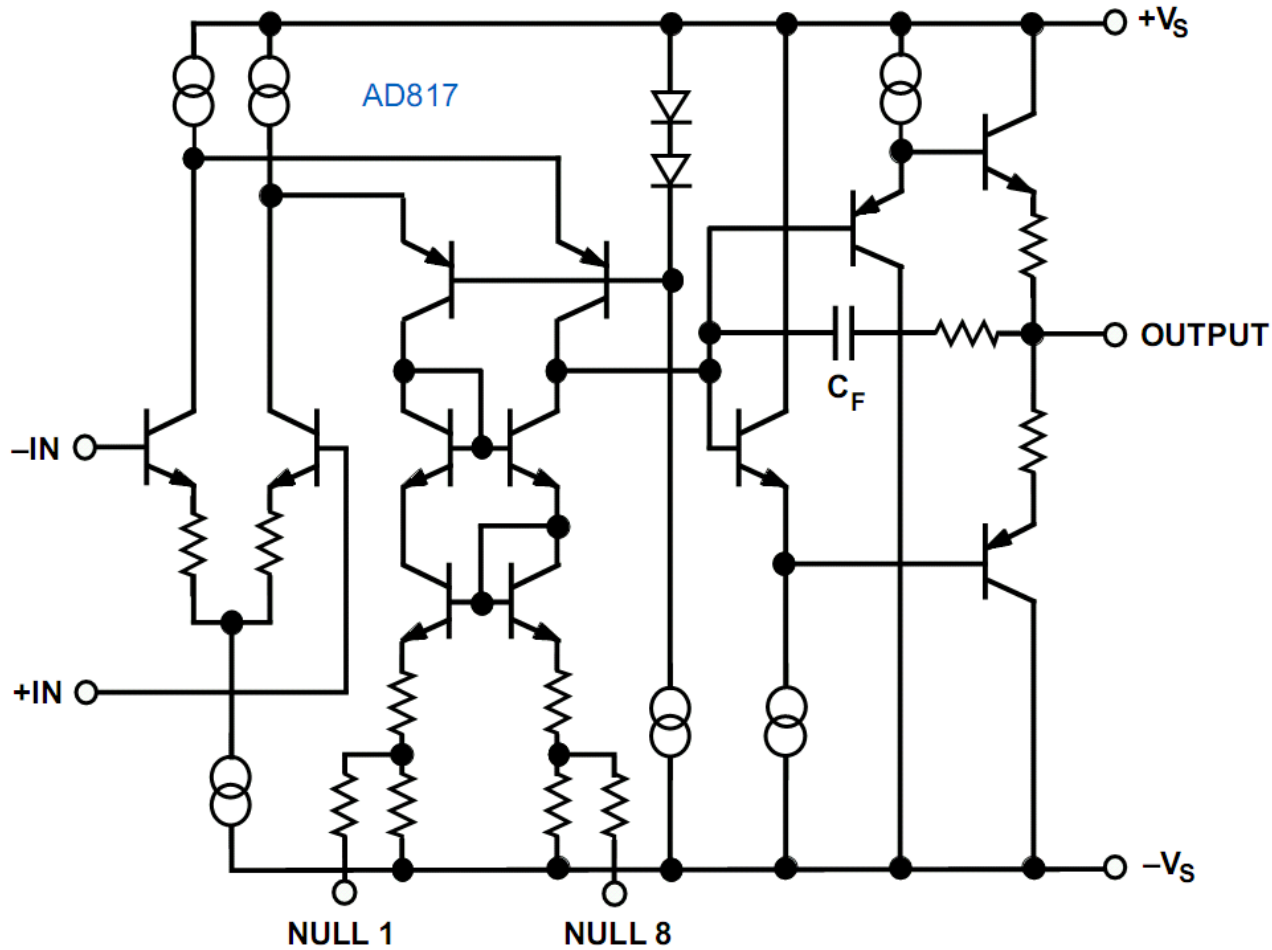


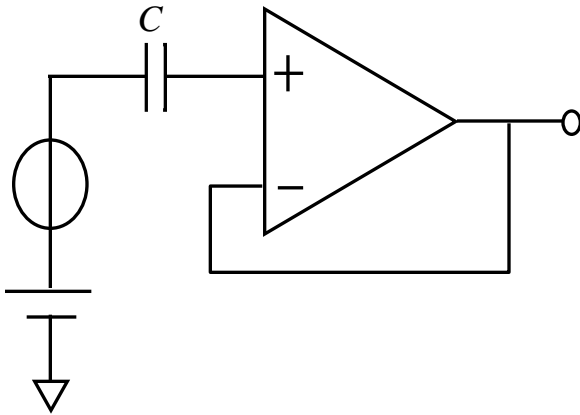
图3-2不考虑其它因素的运放电源理想状态下的电容配置方案，右图错误实例

直流通路的重要性

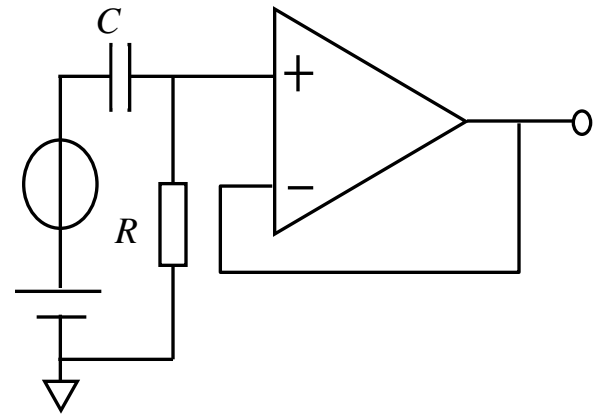


直流通路的重要性

- 每个运放的输入端，都必须有合适的直流通路，否则运放工作不正常。



错误的接法



正确的接法

图3-3试图实现隔直放大的电路

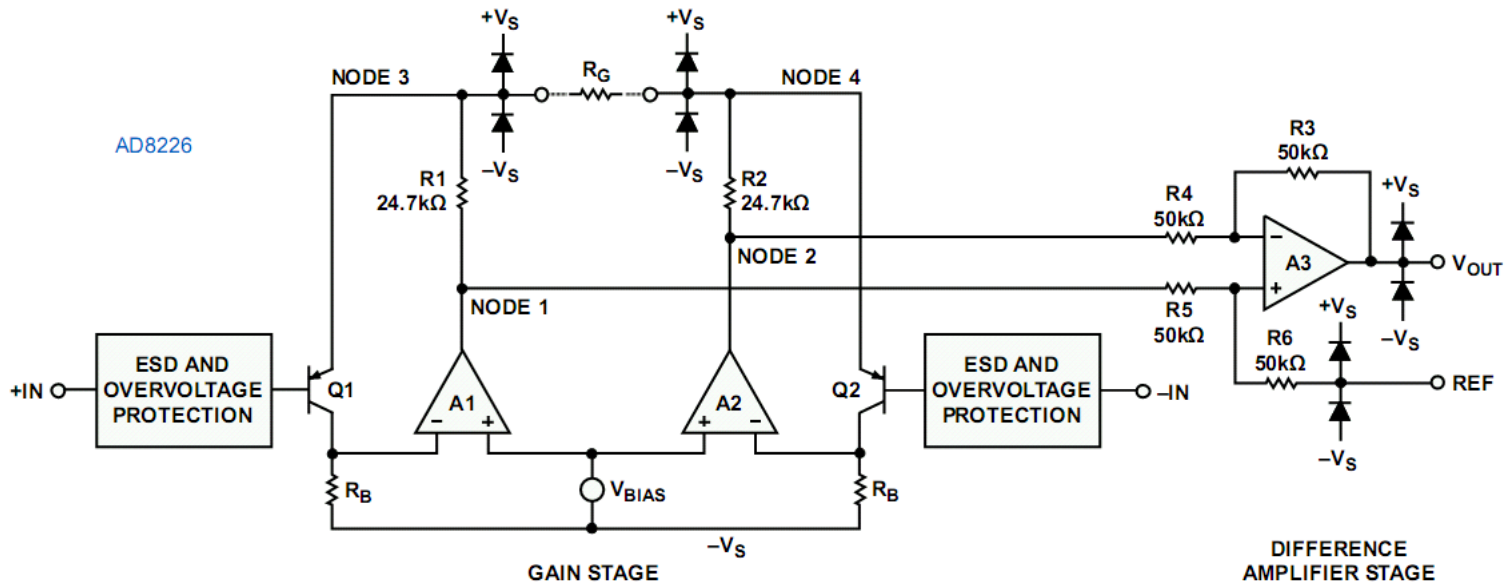
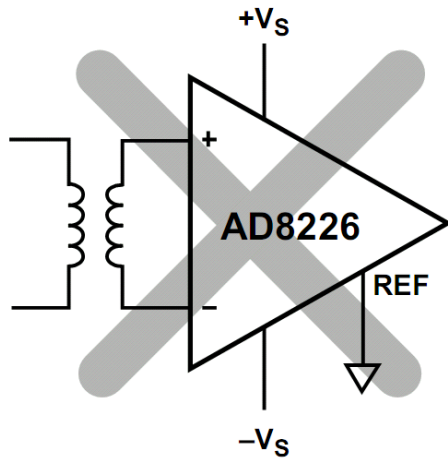
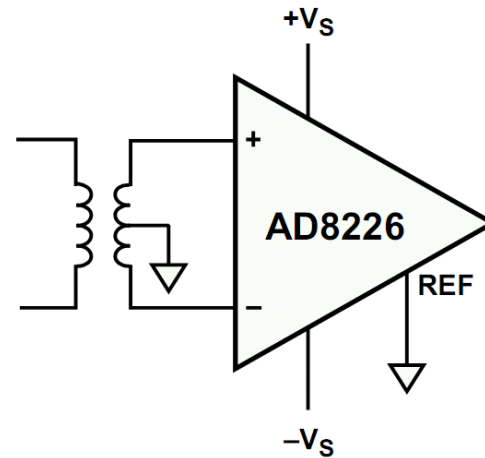


Figure 58. Simplified Schematic

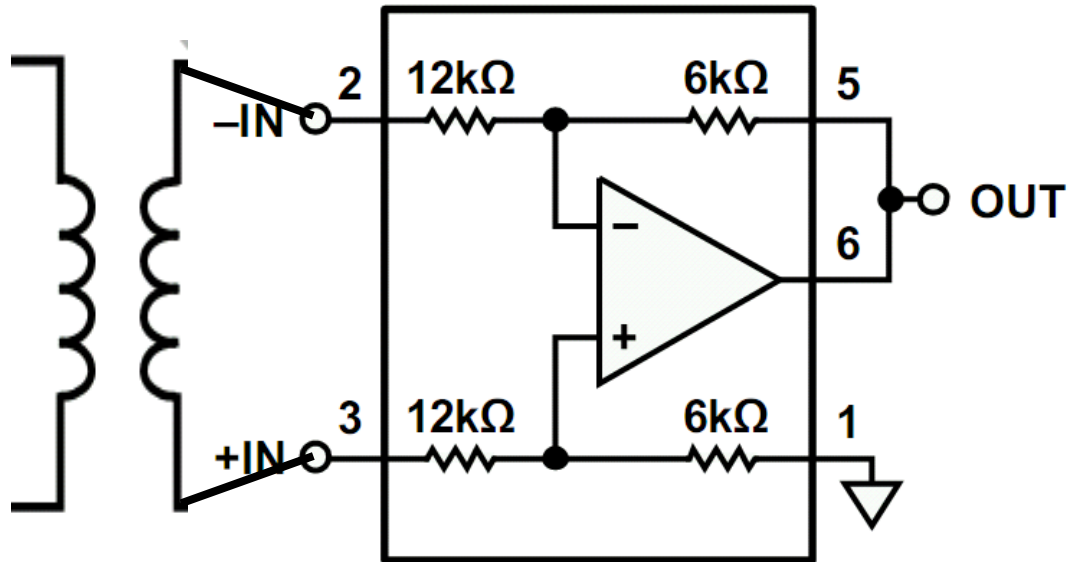
INCORRECT



CORRECT



差动放大器可以接受浮空输入



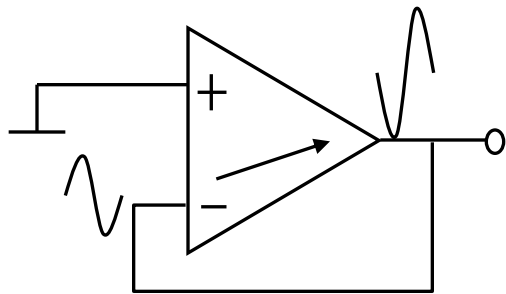
$$V_{OUT} = \frac{1}{2} (V_{IN+} - V_{IN-})$$

避免自激振荡

- 自激振荡是一种现象：电路加电后，在没有输入的情况下，电路输出存在某种频率的大幅度输出——该频率一般较高。
- 结果是，电路无法正常工作，且极易造成发热和损坏。
- 必须彻底避免。

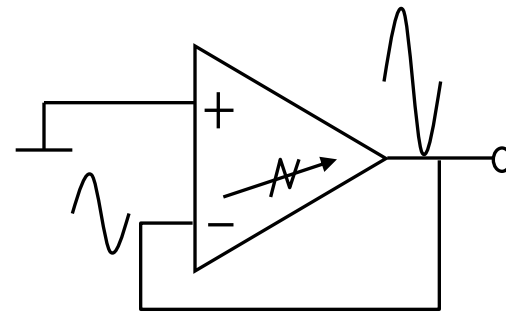
自激振荡的本质原因

- 运放自激振荡的根本原因：某种频率信号在环路增益大于1的情况下，其环路附加相移达到了180度，使得原本设计的负反馈变成了正反馈，且在环路内不断增大。
- 输出就会出现该频率的振荡波形。



无附加相移，

$$x(t) = -kx(t), x(t) = 0$$



某频率处，附加相移180度，

$$x(t) = kx(t), k = 1, x(t) \text{ 无解}$$

自激振荡的客观原因

- 闭环放大倍数太小。
 $A_F = A / (1 + AF)$ 小，说明F接近1，AF环路增益很大。
越是跟随器，越易自激。
- 驱动大电容。电容会引入附加相移。
- 引入了杂散电容，也带来附加相移。
- 其它原因。

自激振荡对策

- 已经振荡的电路，可通过多种补偿手段消振。这是迫不得已的方法。
- 预防重于消振。

自激振荡预防策略一

- 设计跟随器时，一定要注意运放是否具有“单位增益稳定”描述。
- 单位增益稳定，是多数运放具备的基本素质，即可用于跟随器。但不是所有运放都具备。
- OP37, $A_{CL} > 5$

Low Noise, Precision, High Speed
Operational Amplifier ($A_{VCL} \geq 5$)

OP37

FEATURES

Supply current: 1 μ A maximum

Offset voltage: 1 mV maximum

Single-supply or dual-supply operation

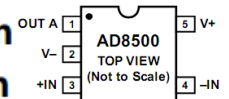
Rail-to-rail input and output

No phase reversal

Unity gain stable

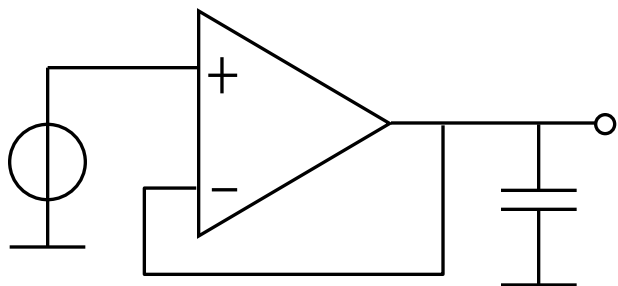
AD8500

PIN CONFIGURATION

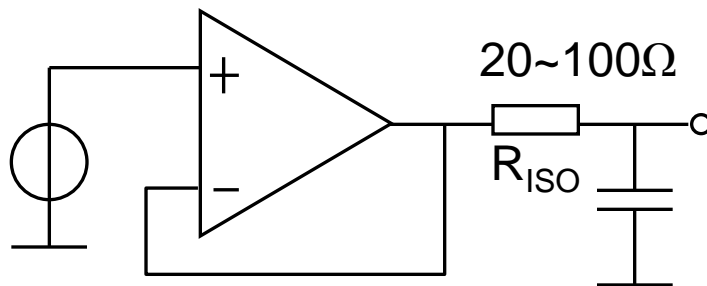


自激振荡预防策略二

- 在驱动电容前，串联一个 $20\sim 100\Omega$ 的隔离电阻。
- 某些运放驱动大电容能力较强，可达 1000pF 以上，无需隔离电阻。AD817等。



几乎必振



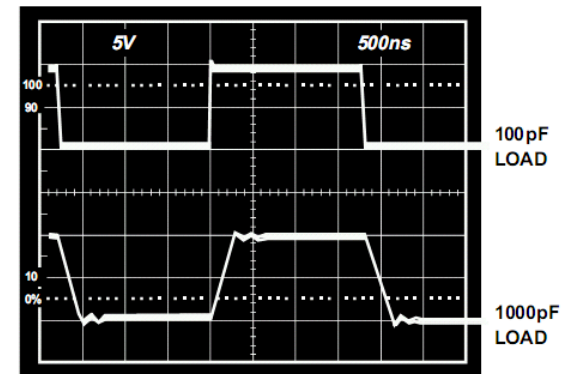
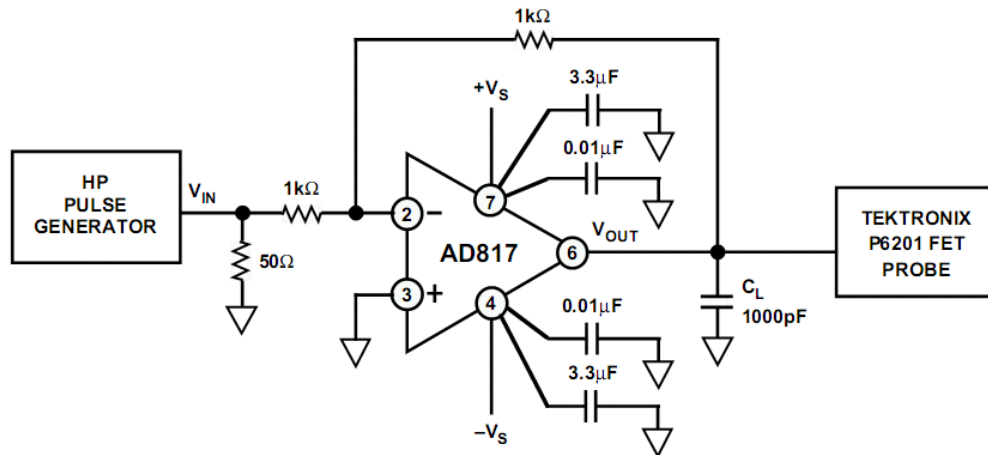
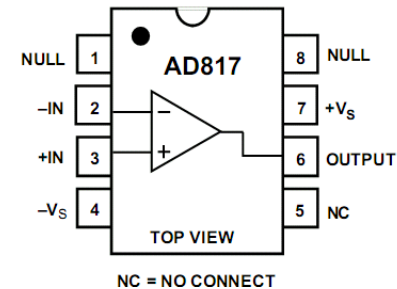
几乎不振

FEATURES

- Low Cost
- High Speed
 - 50 MHz Unity Gain Bandwidth
 - 350 V/ μ s Slew Rate
 - 45 ns Settling Time to 0.1% (10 V Step)
- Flexible Power Supply
 - Specified for Single (+5 V) and Dual (± 5 V to ± 15 V) Power Supplies
 - Low Power: 7.5 mA max Supply Current
 - High Output Drive Capability
 - Drives Unlimited Capacitive Load
 - 50 mA Minimum Output Current

CONNECTION DIAGRAM

8-Pin Plastic Mini-DIP (N) and SOIC (R) Packages



AD817 Driving a Large Capacitive Load

自激振荡预防策略三

- 减少杂散电容，特别是反相输入端和输出端，需格外注意。

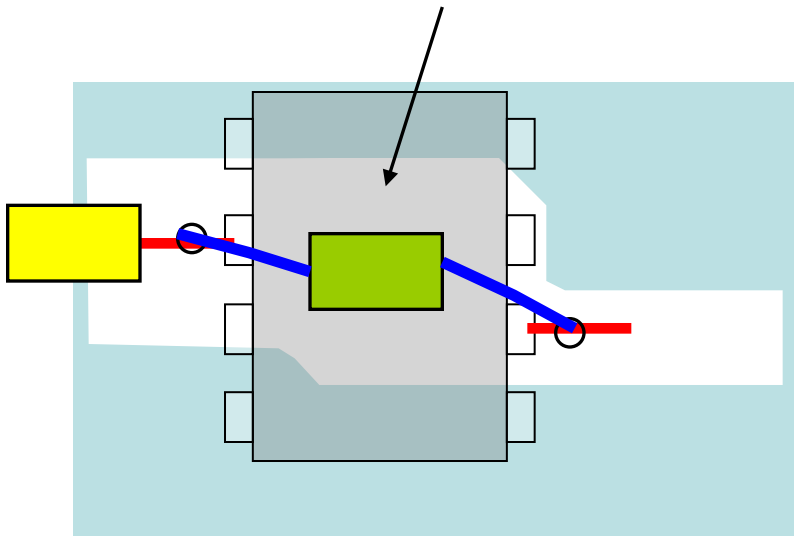
High speed

850 MHz, -3 dB bandwidth ($G = +1$, $R_L = 1\text{ k}\Omega$, LFCSP)

750 MHz, -3 dB bandwidth ($G = +1$, $R_L = 1\text{ k}\Omega$, SOIC)

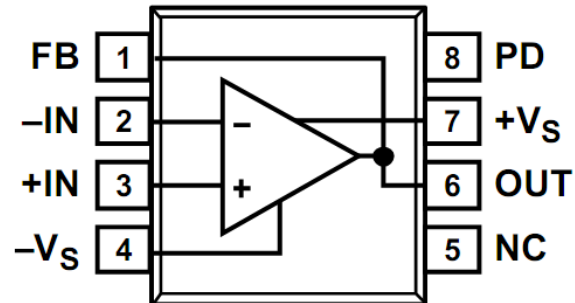
2800 V/ μs slew rate

挖空地层，背面电阻



ADA4857-1

TOP VIEW
(Not to Scale)



专门为反馈电阻设计管脚

自激振荡预防策略四—杂乱的规则

- 在反馈电阻旁并联一个电容，预留位置。
- 在输出端串联一个0欧姆电阻。为隔离电阻的引入埋下伏笔。
- 多数情况下，更换运放可以立即消振。

注意输入保护

- 有些运放内部有输入保护二极管。
- 接跟随器时，需要串联电阻。
- 做比较器时，会有异常。

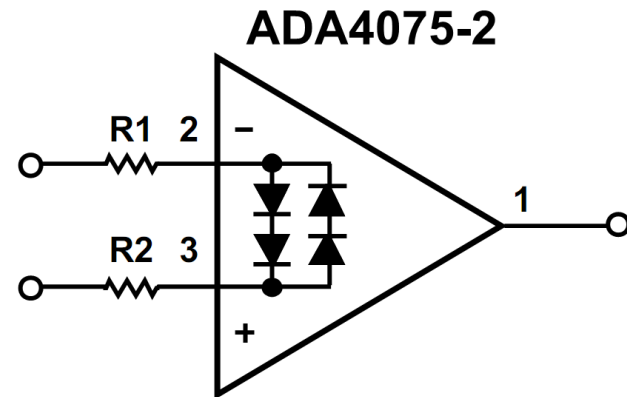
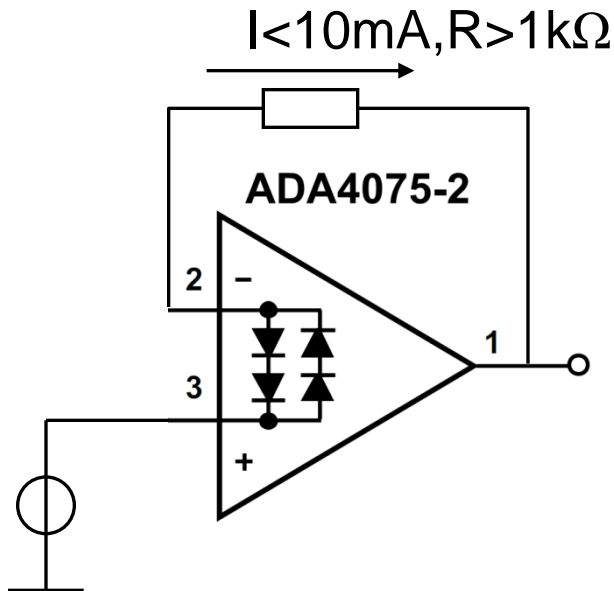


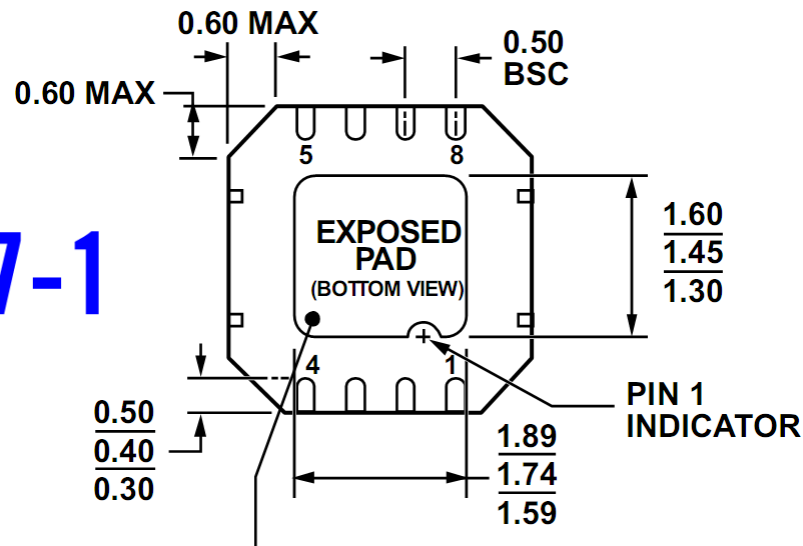
Figure 63. Input Protection

07642-050

散热

- 高频放大器通常输出功率较大，需要考虑芯片散热问题。
- 底面有暴露片的，应接到合适位置铜皮上，利于散热。

ADA4857-1



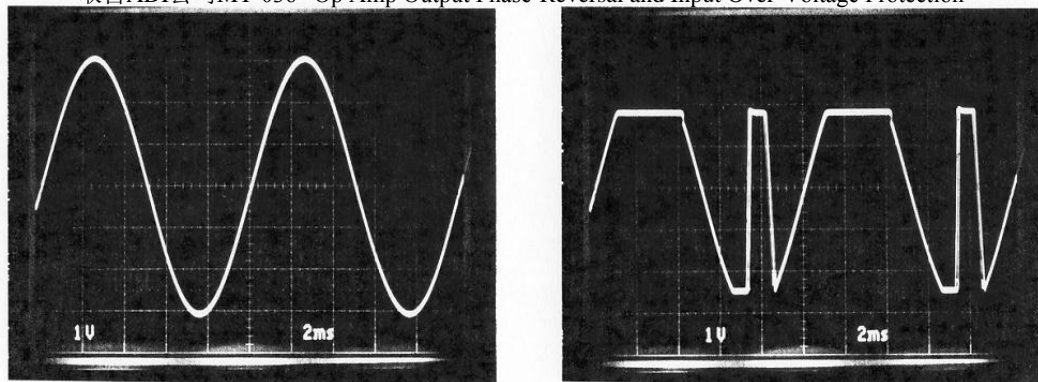
相位反转

- 相位反转：早期的运放，当输入超过负轨时，会出现瞬间的正输出。
- 现代技术基本克服了这种现象，新运放多数都标注：**No Phase Reversal**

INPUT

OUTPUT

取自ADI公司MT-036 “Op Amp Output Phase-Reversal and Input Over-Voltage Protection”



VERTICAL SCALE: 1V / div.
HORIZONTAL SCALE: 2ms / div.

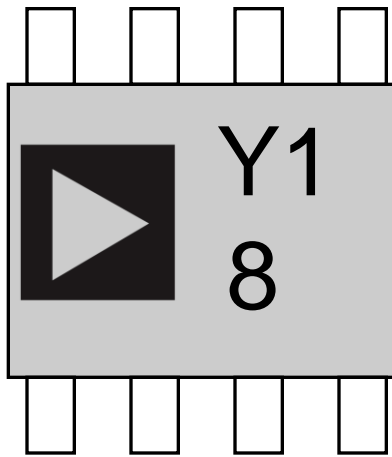
图42-1 跟随器产生的相位反转现象

放大器的封装

- 同一款放大器，一般都有多种封装形式。在电路板中是不能互换的。
- 画电路板前，落实封装尺寸是必须的。
- 用一把尺子，粗量一下，与数据进行简单对比是必要的。
- 学生经常使用的是**DIP**封装，可以插到面包板中，而产品中常用的是更小的封装。

这是什么？

- 很多微小芯片上看不到型号，比如下图。



- 其实，它是AD8226的MSOP封装的“小名”，叫做Brangding。

怎么从Brangding获得型号？

- 发现这种芯片，只要知道公司，就可以在官网上搜索出来“大名”。
- “大名”字数太多，芯片太小写不下。

ORDERING GUIDE

Model ¹	Temperature Range	Package Description	Package Option	Branding
AD8226ARMZ	-40°C to +125°C	8-Lead MSOP	RM-8	Y18
AD8226ARMZ-RL	-40°C to +125°C	8-Lead MSOP, 13" Tape and Reel	RM-8	Y18
AD8226ARMZ-R7	-40°C to +125°C	8-Lead MSOP, 7" Tape and Reel	RM-8	Y18
AD8226ARZ	-40°C to +125°C	8-Lead SOIC_N	R-8	
AD8226ARZ-RL	-40°C to +125°C	8-Lead SOIC_N, 13" Tape and Reel	R-8	
AD8226ARZ-R7	-40°C to +125°C	8-Lead SOIC_N, 7" Tape and Reel	R-8	
AD8226BRMZ	-40°C to +125°C	8-Lead MSOP	RM-8	Y19
AD8226BRMZ-RL	-40°C to +125°C	8-Lead MSOP, 13" Tape and Reel	RM-8	Y19
AD8226BRMZ-R7	-40°C to +125°C	8-Lead MSOP, 7" Tape and Reel	RM-8	Y19
AD8226BRZ	-40°C to +125°C	8-Lead SOIC_N	R-8	
AD8226BRZ-RL	-40°C to +125°C	8-Lead SOIC_N, 13" Tape and Reel	R-8	
AD8226BRZ-R7	-40°C to +125°C	8-Lead SOIC_N, 7" Tape and Reel	R-8	

PDIP封装

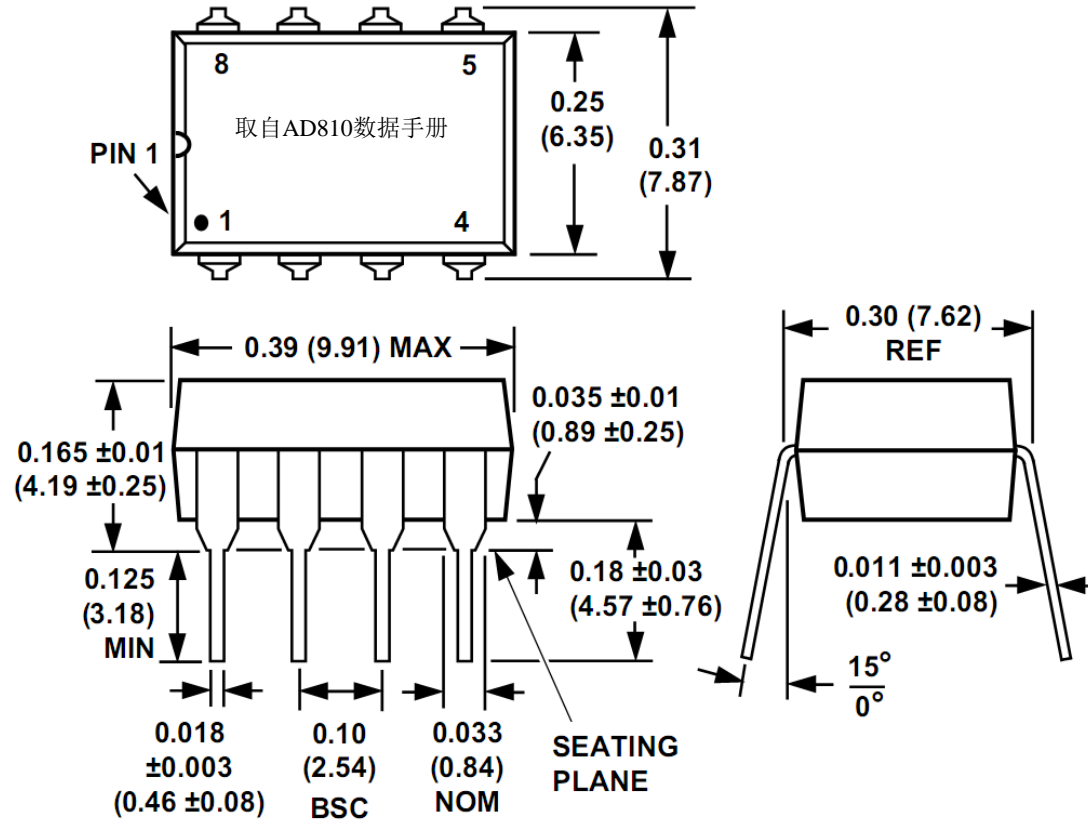


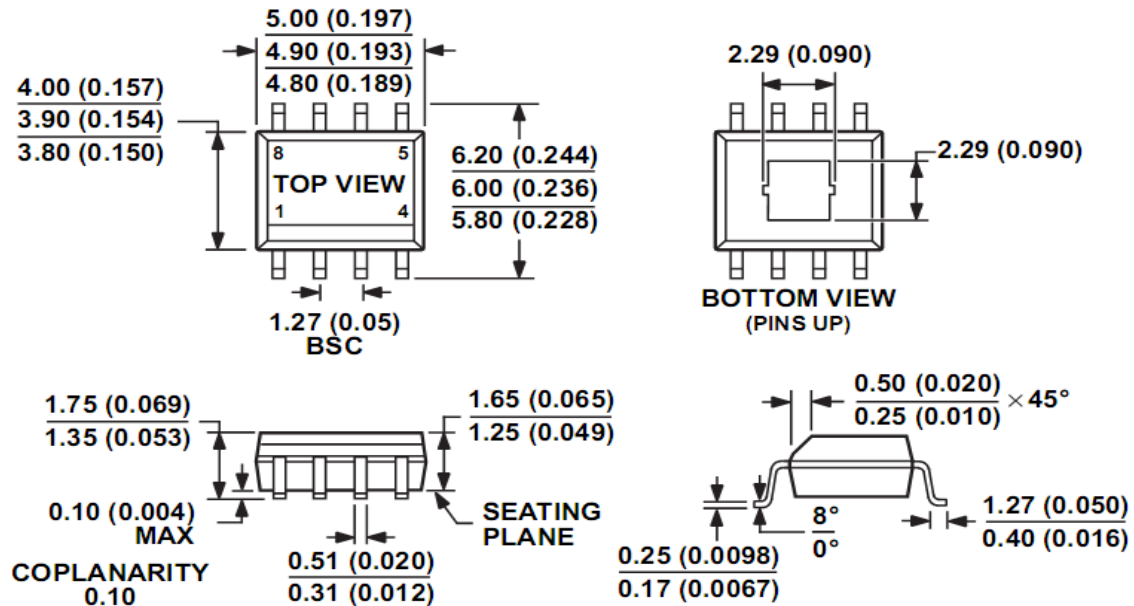
图14-1ADI公司PDIP8封装的外形视图（括号内为mm单位）

SOIC-N



8-Lead Standard Small Outline Package, with Expose Pad [SOIC_N_EP]
Narrow Body
(RD-8-1)

Dimensions shown in millimeters and (inches)



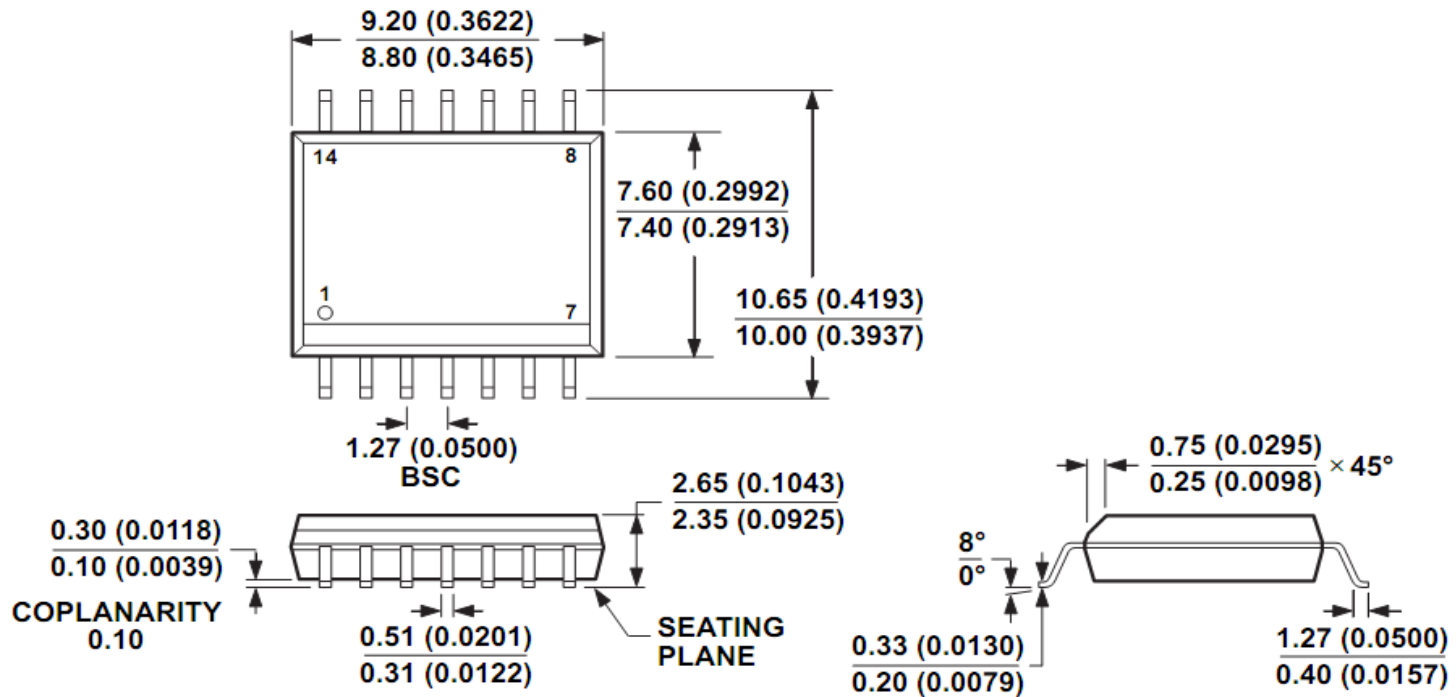
COMPLIANT TO JEDEC STANDARDS MS-012-AA

CONTROLLING DIMENSIONS ARE IN MILLIMETER; INCH DIMENSIONS (IN PARENTHESES) ARE ROUNDED-OFF MILLIMETER EQUIVALENTS FOR REFERENCE ONLY AND ARE NOT APPROPRIATE FOR USE IN DESIGN.

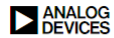
SOIC-W



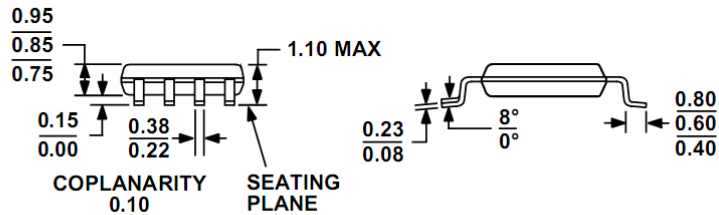
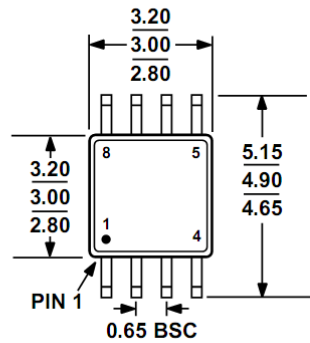
14-Lead Standard Small Outline Package [SOIC_W]
Wide Body
(RW-14)
Dimensions shown in millimeters and (inches)



MSOP 3*4.9mm



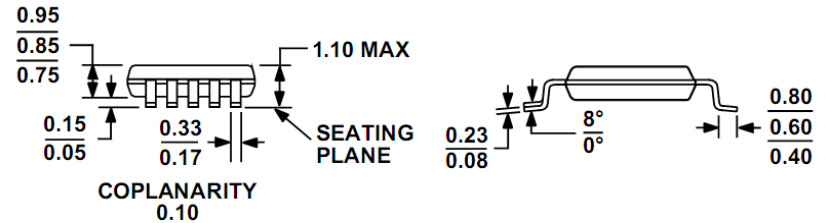
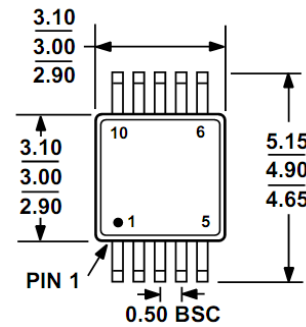
8-Lead Mini Small Outline Package [MSOP]
(RM-8)
Dimensions shown in millimeters



COMPLIANT TO JEDEC STANDARDS MO-187-AA



10-Lead Mini Small Outline Package [MSOP]
(RM-10)
Dimensions shown in millimeters

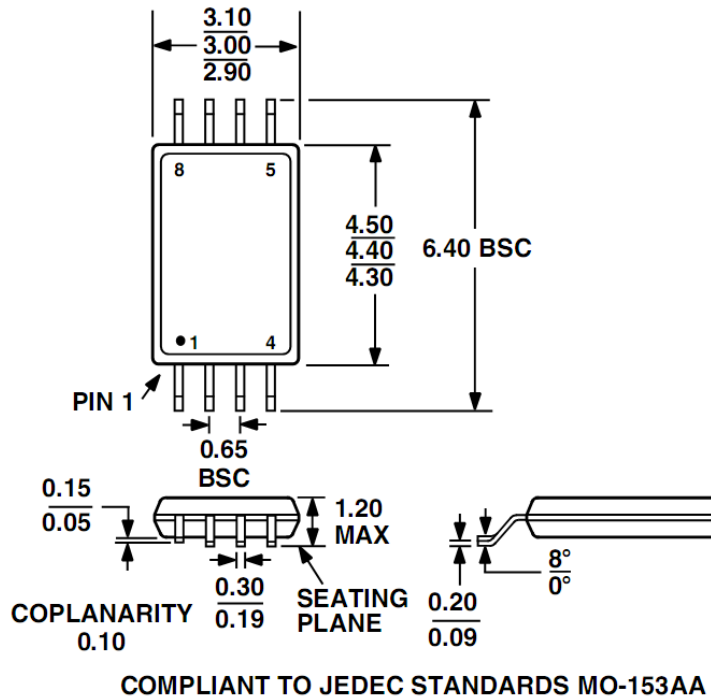


COMPLIANT TO JEDEC STANDARDS MO-187-BA

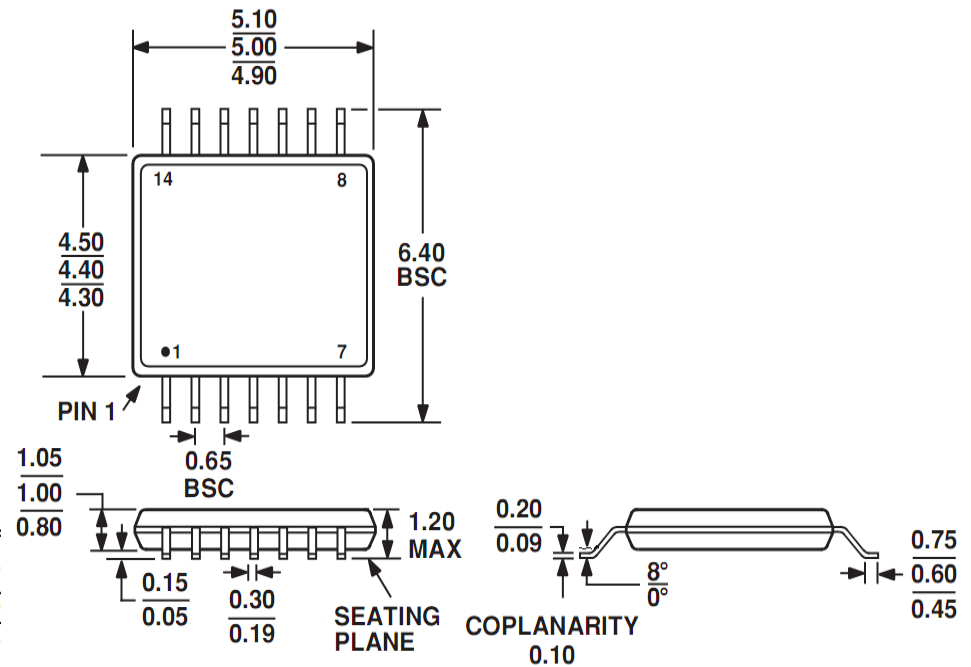
TSSOP



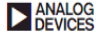
8-Lead Thin Shrink Small Outline Package [TSSOP] (RU-8)
Dimensions shown in millimeters



14-Lead Thin Shrink Small Outline Package [TSSOP] (RU-14)
Dimensions shown in millimeters

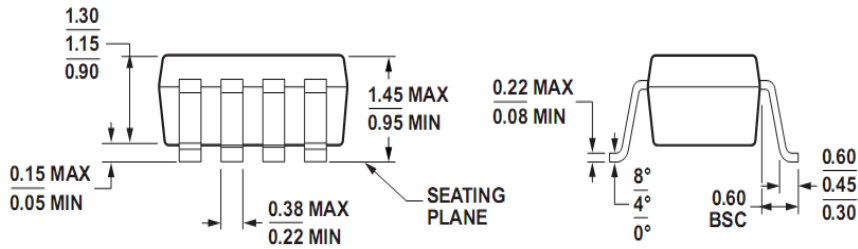
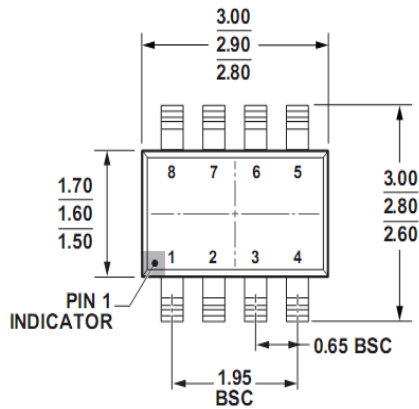


SOT-23 3*3mm



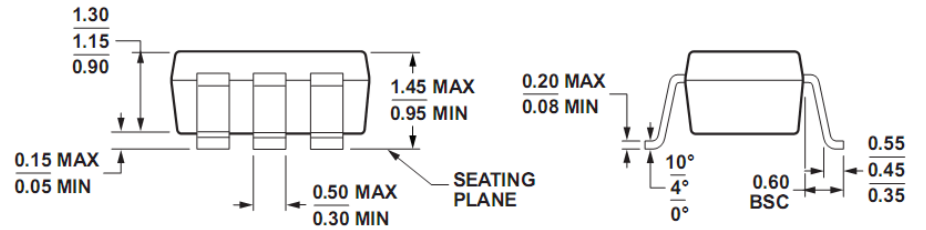
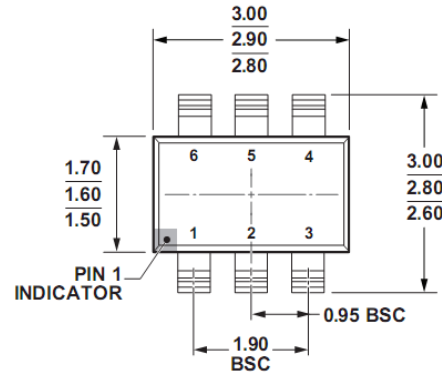
8-Lead Small Outline Transistor Package [SOT-23]
(RJ-8)

Dimensions shown in millimeters



6-Lead Small Outline Transistor Package [SOT-23]
(RJ-6)

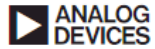
Dimensions shown in millimeters



COMPLIANT TO JEDEC STANDARDS MO-178-BA

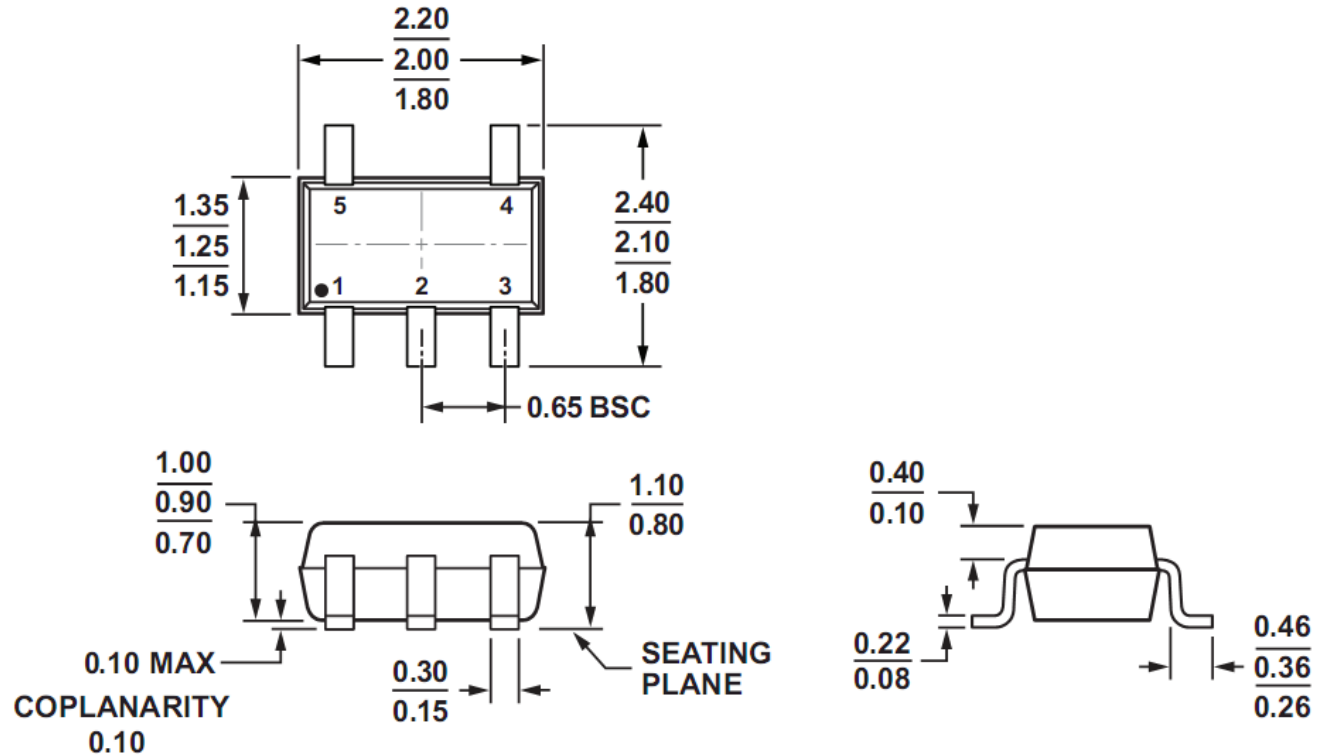
图14-8 ADI公司8脚SOT-23封装视图

SC70



5-Lead Thin Shrink Small Outline Transistor Package [SC70] (KS-5)

Dimensions shown in millimeters



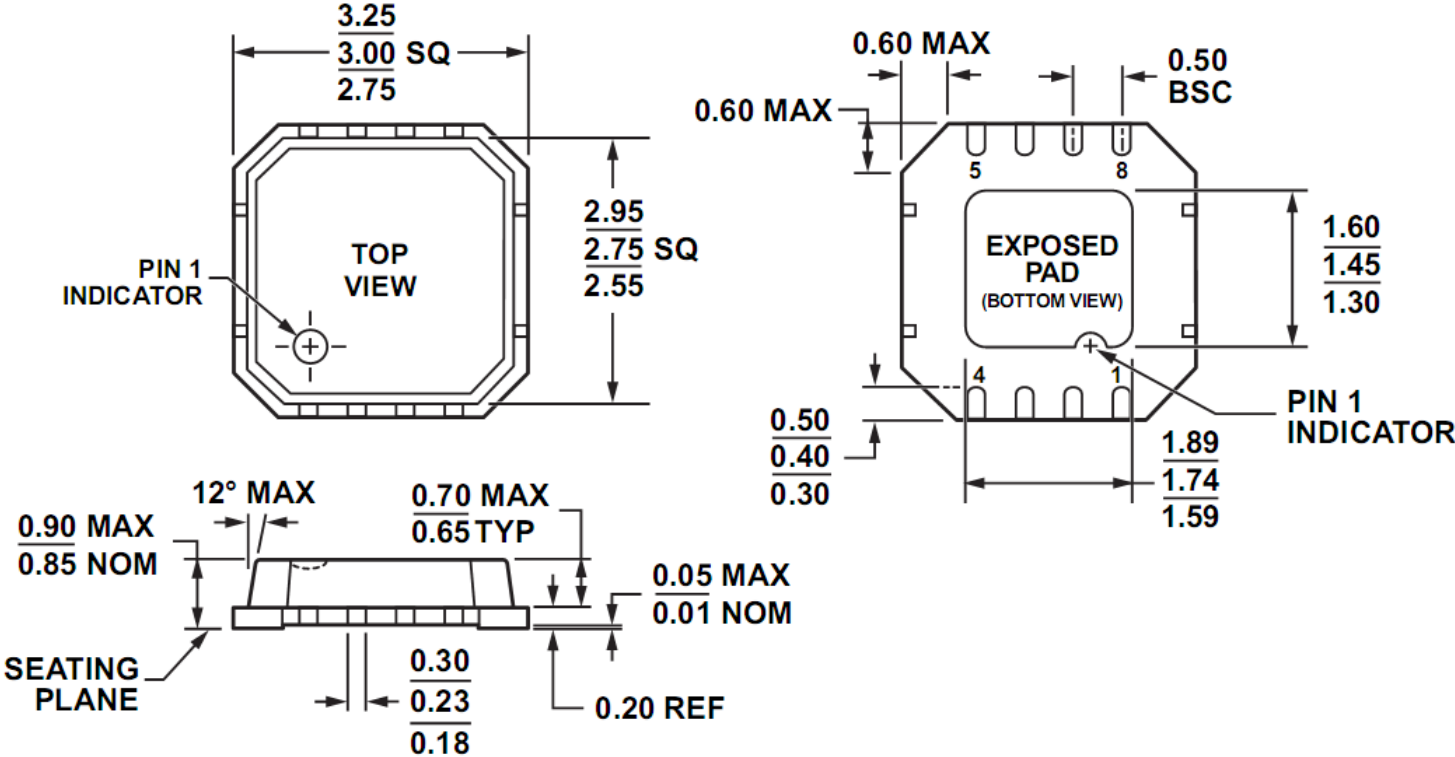
COMPLIANT TO JEDEC STANDARDS MO-203-AA

CSP



8-Lead Lead Frame Chip Scale Package [LFCSP_VD] 3 x 3 mm Body, Very Thin, Dual Lead (CP-8-2)

Dimensions shown in millimeters

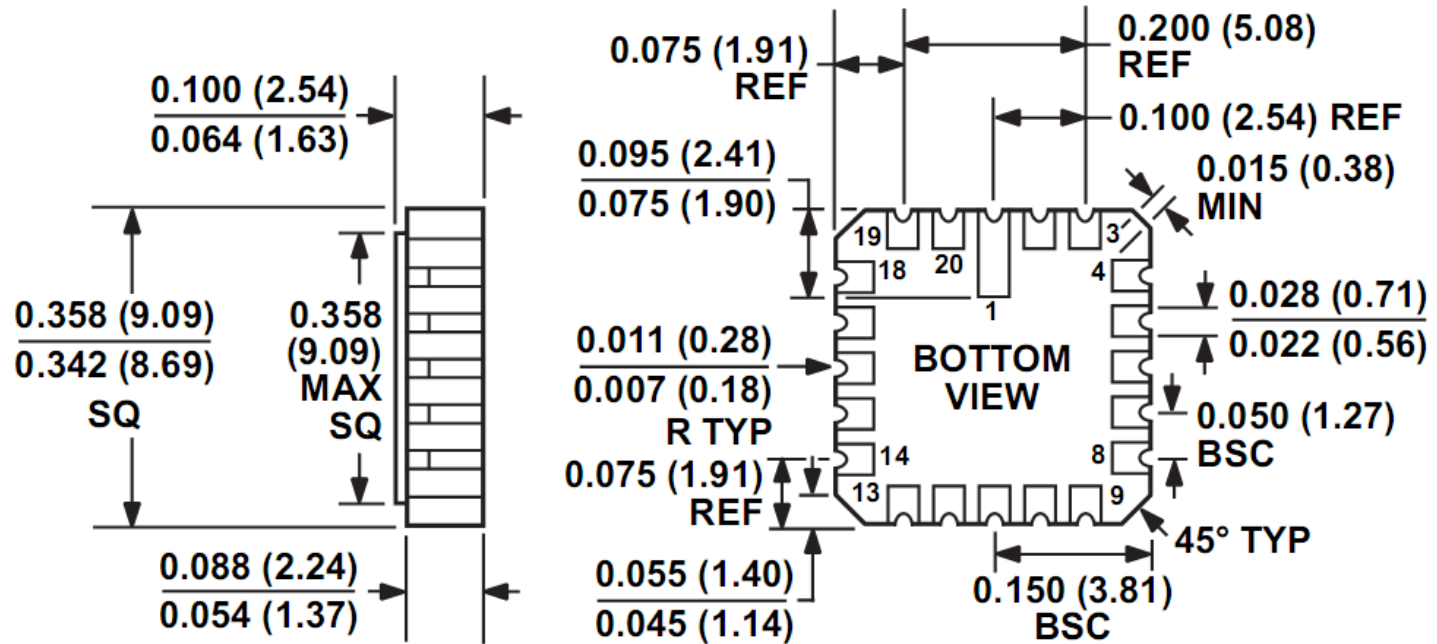


LCC



20-Terminal Ceramic Leadless Chip Carrier [LCC] (E-20-1)

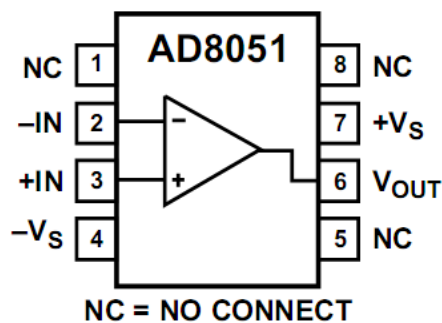
Dimensions shown in inches and (millimeters)



CONTROLLING DIMENSIONS ARE IN INCHES; MILLIMETER DIMENSIONS (IN PARENTHESES) ARE ROUNDED-OFF INCH EQUIVALENTS FOR REFERENCE ONLY AND ARE NOT APPROPRIATE FOR USE IN DESIGN.

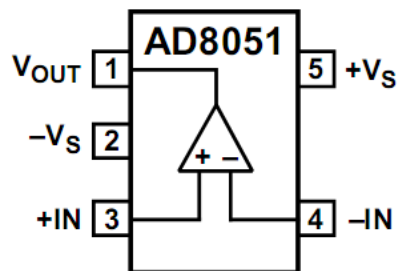


最常见的管脚排列



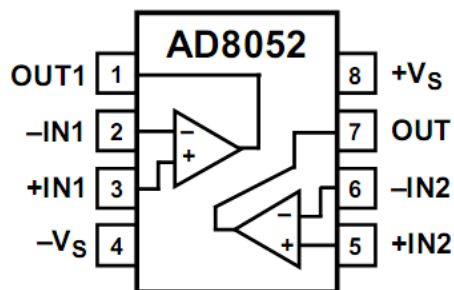
01062-001

Figure 1. SOIC-8 (R)



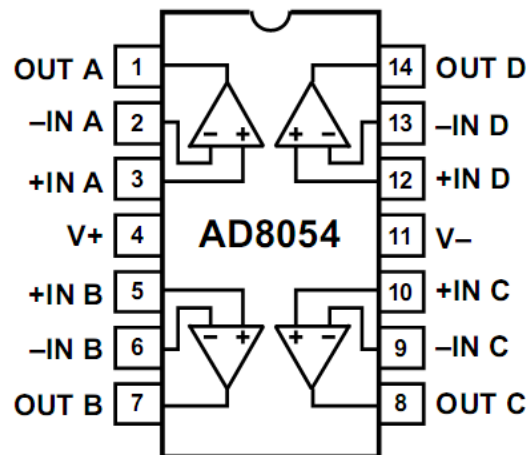
01062-002

Figure 2. SOT-23-5 (RJ)



01062-003

Figure 3. SOIC (R-8) and MSOP (RM-8)



01062-004

Figure 4. SOIC (R-14) and TSSOP (RU-14)

其它管脚排列

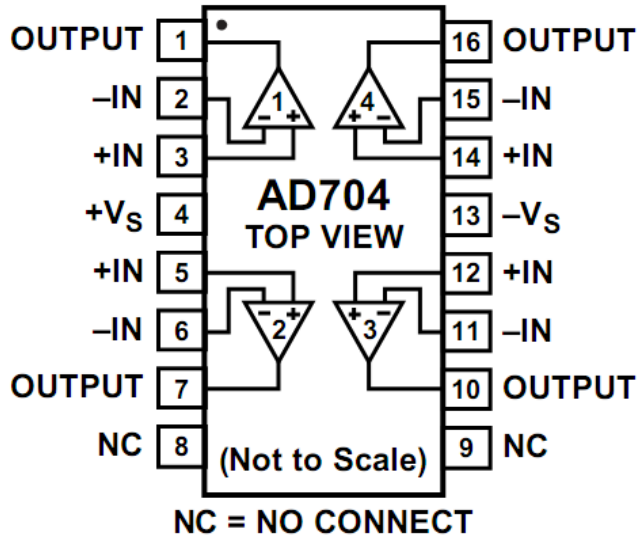


Figure 2. 16-Lead SOIC (R) Package

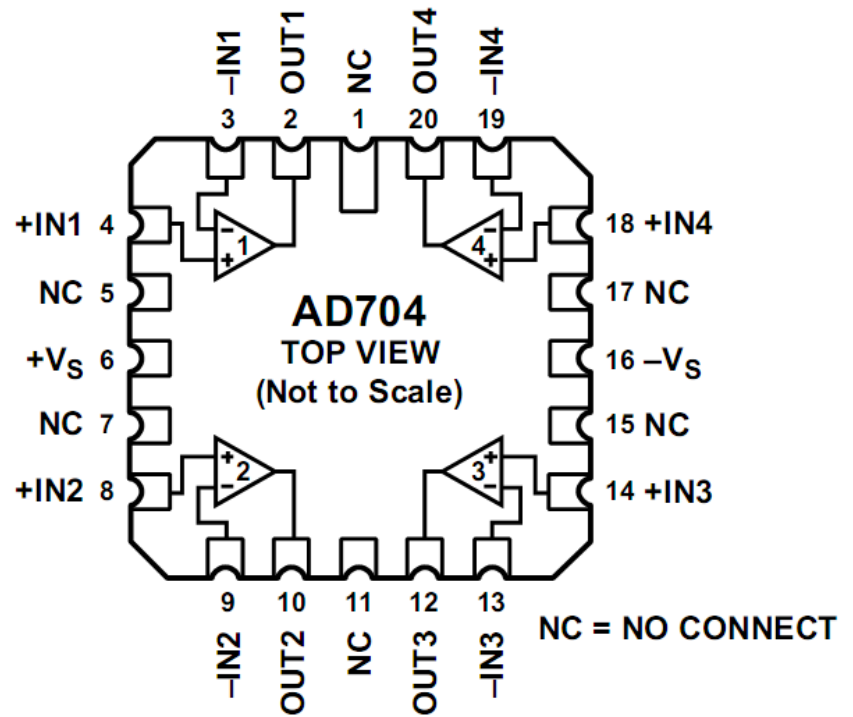


Figure 3. 20-Terminal LCC
(E-20-1) Package

少见的管脚排列

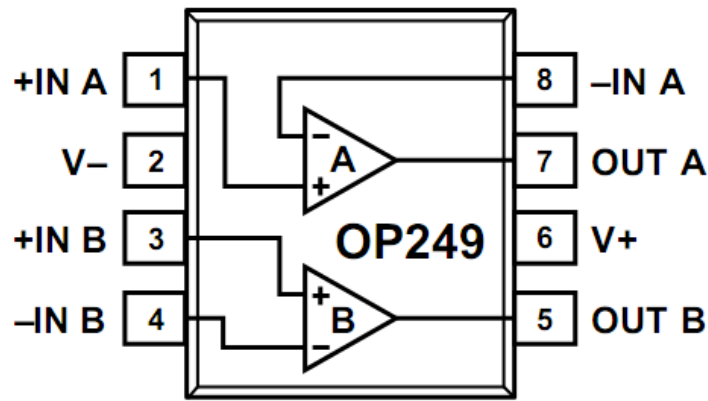
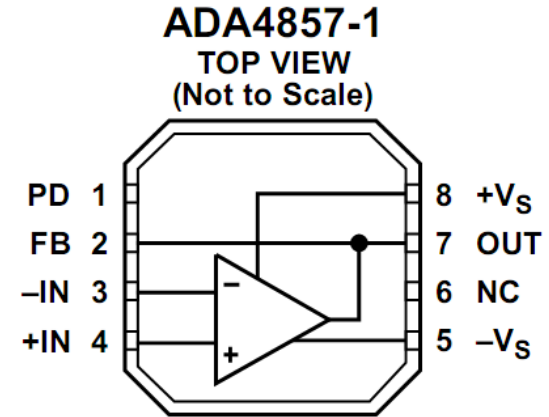


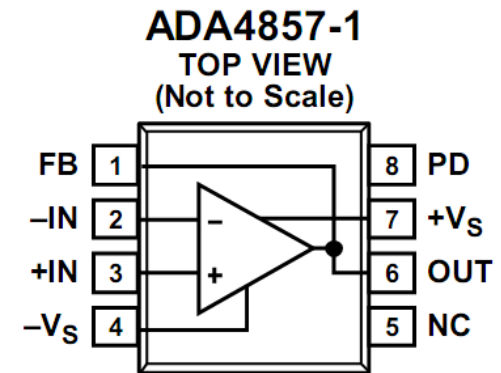
Figure 2. 8-Lead SOIC (R-8)



NC = NO CONNECT

Figure 1. 8-Lead LFCSP (CP)

07040-001



NC = NO CONNECT

Figure 2. 8-Lead SOIC (R)

07040-002

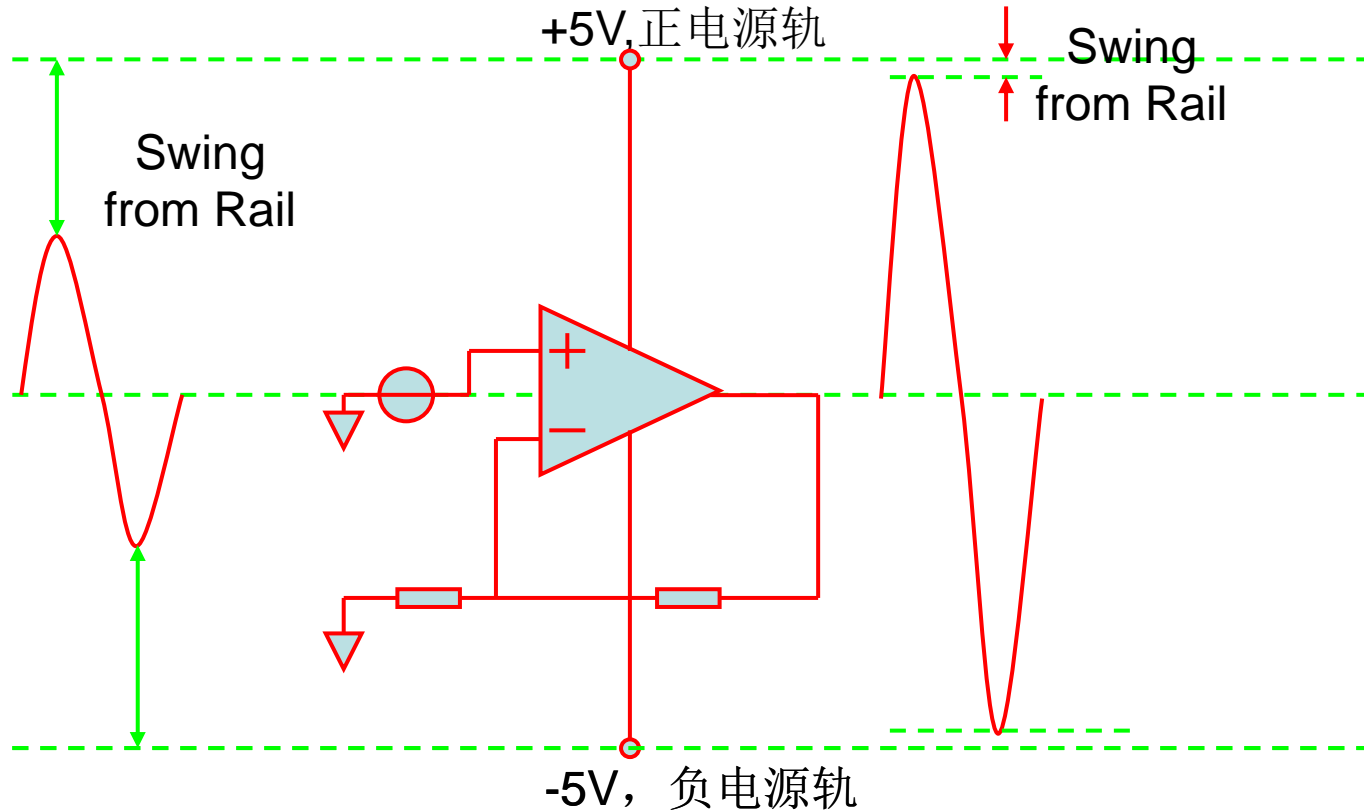
三：选择运算放大器入门

- 设计任何一个基于运放的放大电路，都应该做出最基本的选择，用哪一款运算放大器合适？
- 要求不严的情况下，做出如下选择即可：
 - 电源电压
 - 输入输出范围——Swing from Rail
 - 增益带宽积——GBW
 - 压摆率——SR
- 其它指标依重要程度为：失调电压、偏置电流、噪声指标、**CMRR**、失真度、漂移指标、带载能力等。后续课程详述。

电源电压选择

- 根据需要的电源电压选择即可。
- 重要性在于，不要烧毁芯片。

轨至轨——Rail to Rail



OP37, 电源电压为正负15V情况下

Input Voltage Range	IVR		±11	±12.3	±11	±12.3	±11	±12.3	V
Output Voltage Swing	V_O	$R_L \geq 2 \text{ k}\Omega$	±12.0	±13.8	±12.0	±13.8	±11.5	±13.5	V
		$R_T \geq 600 \Omega$	±10	±11.5	±10	±11.5	±10	±11.5	V

轨至轨运放



Low Noise,
Precision CMOS Amplifier

AD8655/AD8656

FEATURES

- Low noise: 2.7 nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$ @ $f = 10 \text{ kHz}$
- Low offset voltage: 250 μV max over V_{CM}
- Offset voltage drift: 0.4 $\mu\text{V}/^\circ\text{C}$ typ and 2.3 $\mu\text{V}/^\circ\text{C}$ max
- Bandwidth: 28 MHz
- Rail-to-rail input/output
- Unity gain stable
- 2.7 V to 5.5 V operation
- 40°C to +125°C operation

PIN CONFIGURATIONS

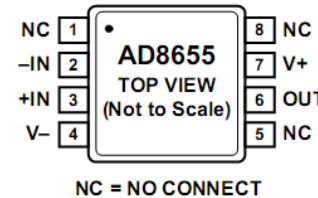


Figure 1. AD8655
8-Lead MSOP (RM-8)

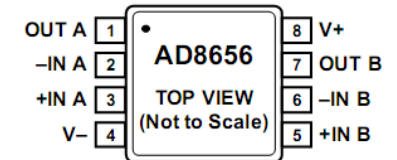


Figure 2. AD8656
8-Lead MSOP (RM-8)

Input Voltage Range			0	5	V
Common-Mode Rejection Ratio	CMRR	$V_{\text{CM}} = 0 \text{ V to } 5 \text{ V}$	85	100	dB
Large Signal Voltage Gain	A_{VO}	$V_{\text{O}} = 0.2 \text{ V to } 4.8 \text{ V}, R_{\text{L}} = 10 \text{ k}\Omega, V_{\text{CM}} = 0 \text{ V}$ $-40^\circ\text{C} \leq T_{\text{A}} \leq +125^\circ\text{C}$	100	110	dB
			95		dB
OUTPUT CHARACTERISTICS					
Output Voltage High	V_{OH}	$I_{\text{L}} = 1 \text{ mA}; -40^\circ\text{C} \leq T_{\text{A}} \leq +125^\circ\text{C}$	4.97	4.991	V
Output Voltage Low	V_{OL}	$I_{\text{L}} = 1 \text{ mA}; -40^\circ\text{C} \leq T_{\text{A}} \leq +125^\circ\text{C}$		8	30
Output Current	I_{OUT}	$V_{\text{OUT}} = \pm 0.5 \text{ V}$		± 220	mA



轨至轨运放

- 轨至轨的含义是，输入或者输出能够接近电源轨的能力。
- 至轨电压越小，轨至轨特性越好。
- Rail to Rail Input—RRI，输入轨至轨。
- Rail to Rail Output—RRO，输出轨至轨。
- RRIO，输入输出均轨至轨。
- 多数低电压运放都具备RR特性。

轨至轨运放

- RRO受温度、负载电流、频率的影响

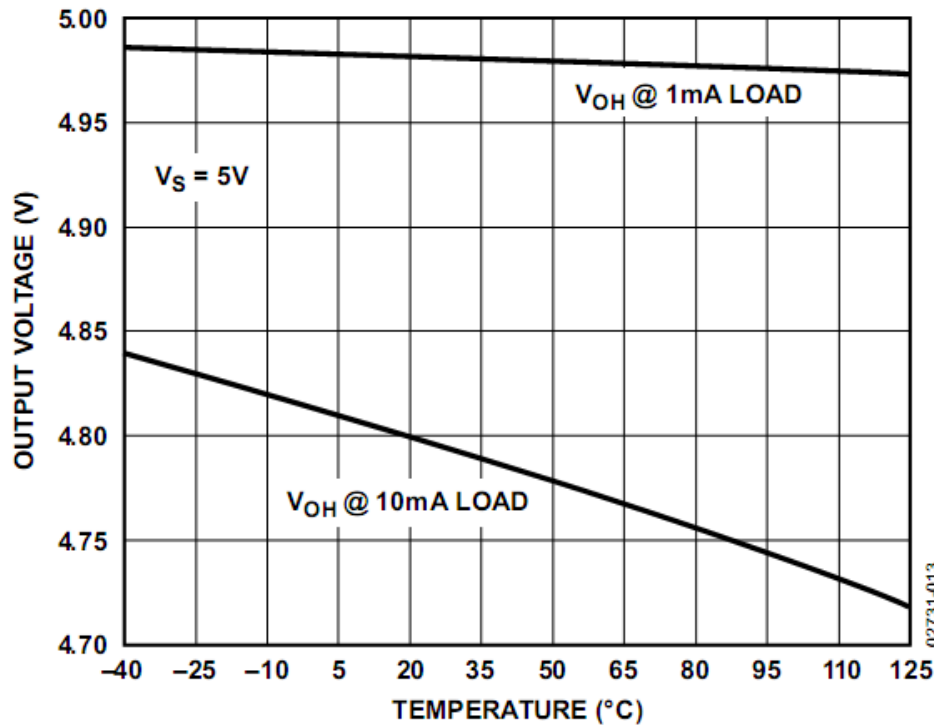


Figure 13. Output Voltage Swing High vs. Temperature

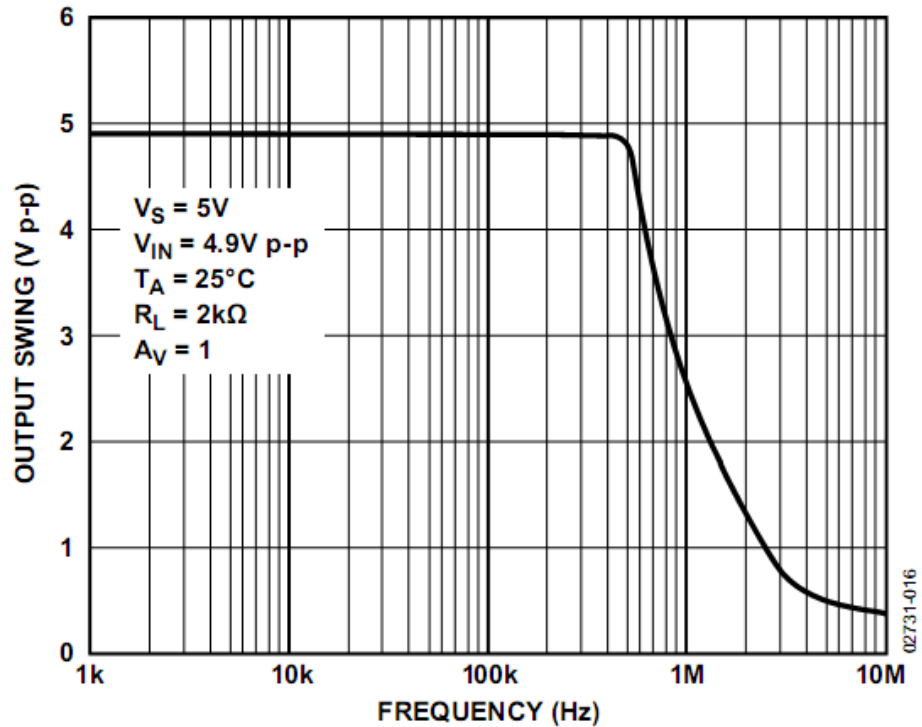
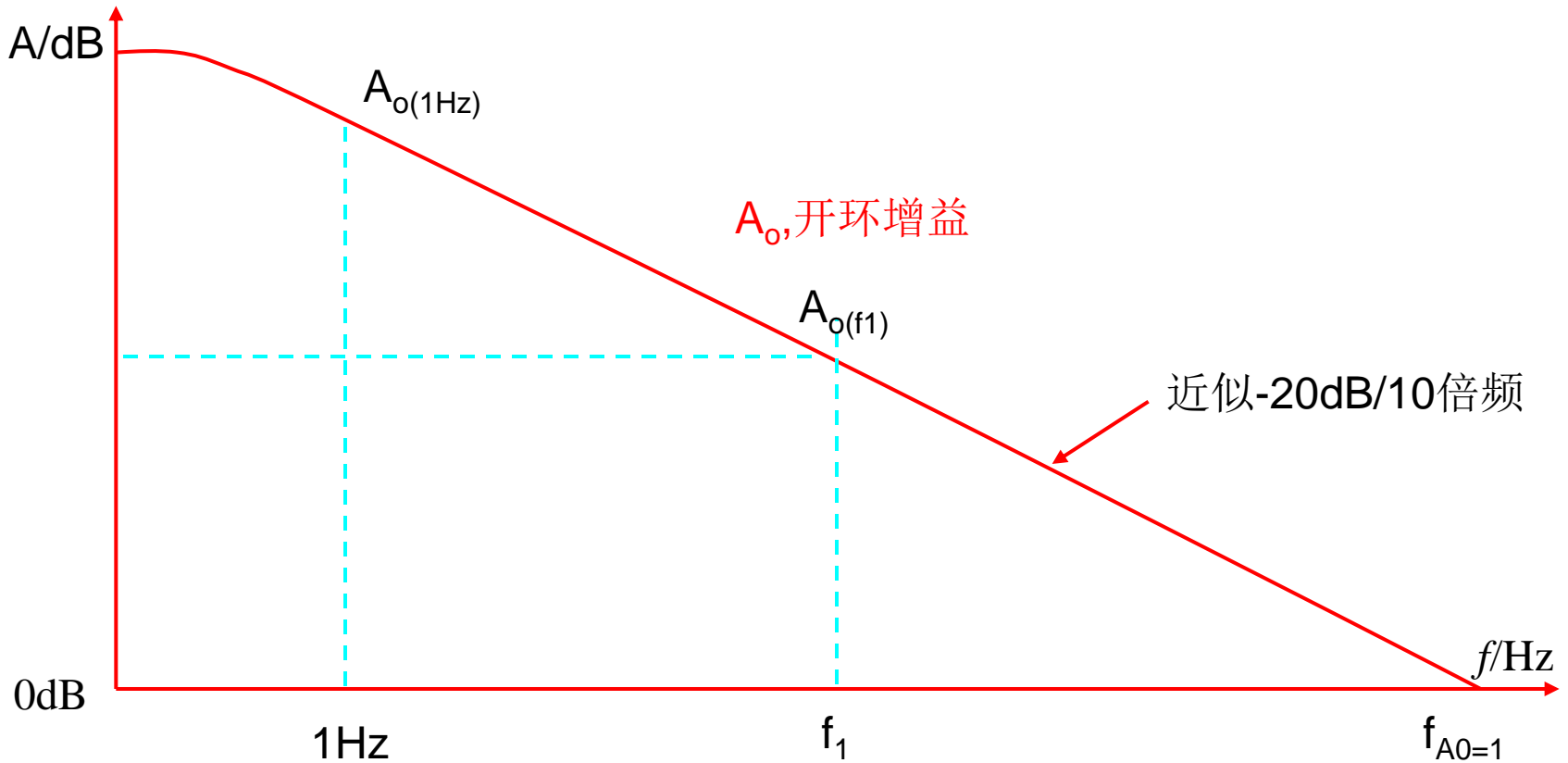


Figure 16. Closed-Loop Output Voltage Swing (FPBW)

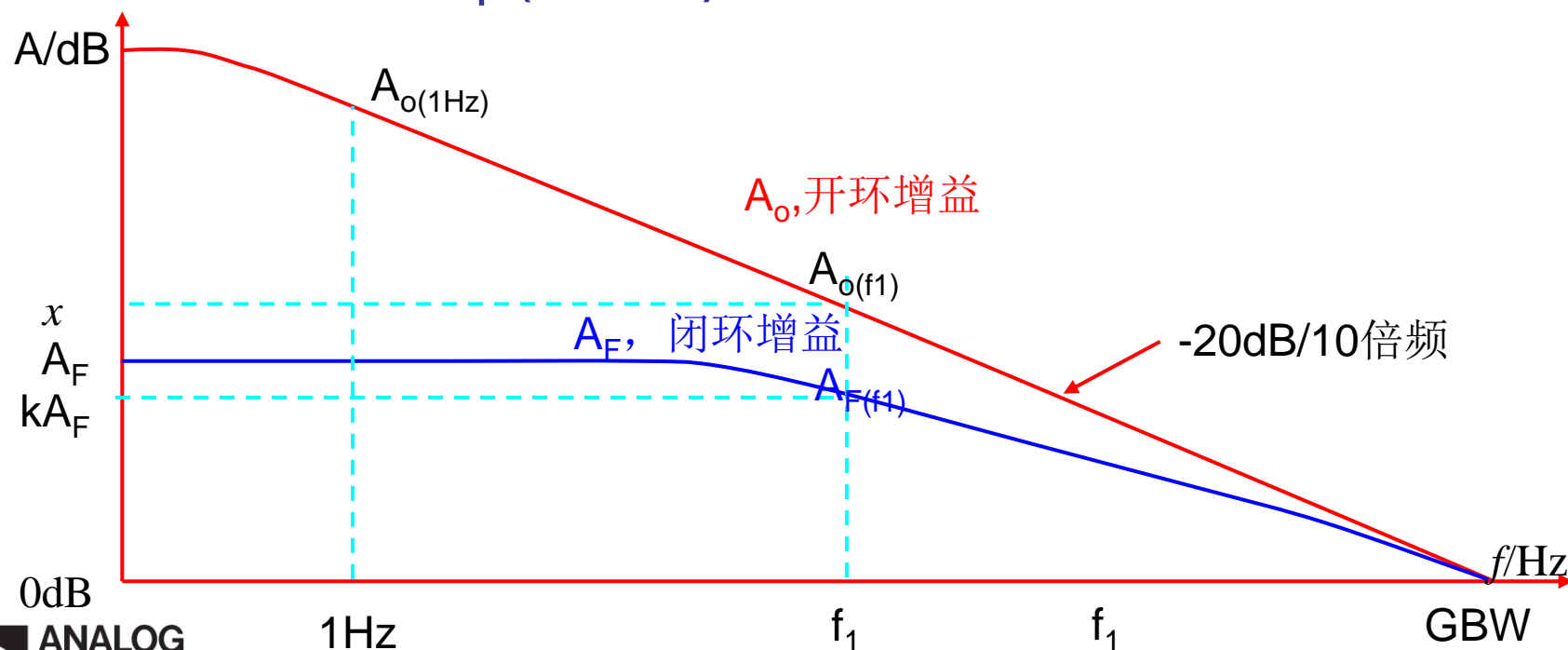
GBW (GBP)的含义



$$A_{o(1Hz)} \approx f_1 \quad A_{o(f1)} = GBW (\text{增益带宽积}) \approx f_{A0=1} (\text{单位增益带宽})$$

怎么选GBW?

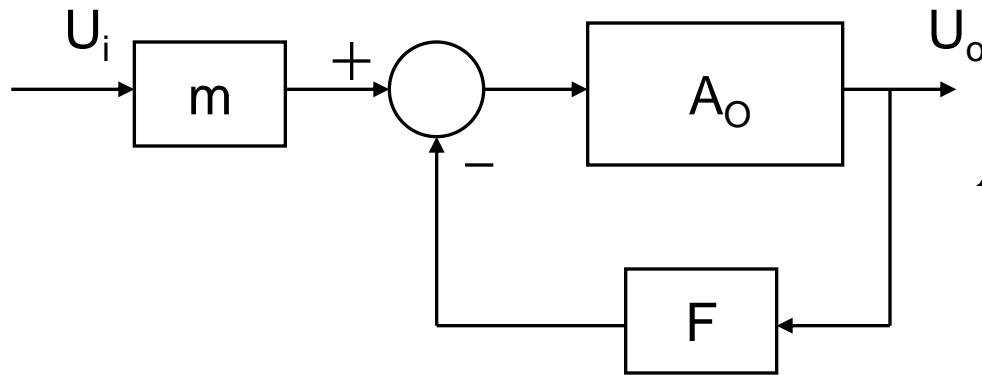
- 要求10倍放大，-3dB带宽20kHz。
- 解读： $A_F=10$ ，在 $f_1=20\text{kHz}$ 处，闭环增益下降为 $0.707A_F$ (-3dB)， $k=0.707$ ，求 $\text{GBW}=?$



负反馈公式

- 定义衰减系数为m，反馈系数为F。

$$(mU_i - FU_o)A_o = U_o \longrightarrow mA_o U_i = U_o(1 + FA_o)$$



$$A_f = \frac{U_o}{U_i} = \frac{mA_o}{1 + FA_o}$$

$$|A_{f(0)}| \approx \frac{m}{F}$$

$$\text{要求: } |A_{f(f1)}| = \left| \frac{mA_{o(f1)}}{1 + FA_{o(f1)}} \right| = k \frac{m}{F}$$

GBW公式

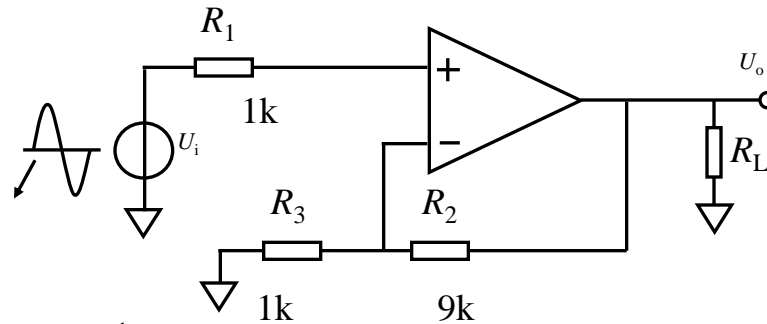
- 运放开环增益在一个很宽的范围内，具有90度相移。利用这个特点，上述公式可简化求解。

$$\text{要求: } |A_{f(f_1)}| = \left| \frac{mA_{o(f_1)}}{1 + FA_{o(f_1)}} \right| = k \frac{m}{F} \quad A_{o(f_1)} = \frac{1}{F} \frac{k}{\sqrt{1-k^2}}$$

已知 k ，原电路 F ，可求出必须具备的开环增益 $A_{o(f_1)}$

$$\text{GBW} = f_1 A_{o(f_1)} = f_1 \frac{1}{F} \frac{k}{\sqrt{1-k^2}}$$

GBW公式应用—同相放大



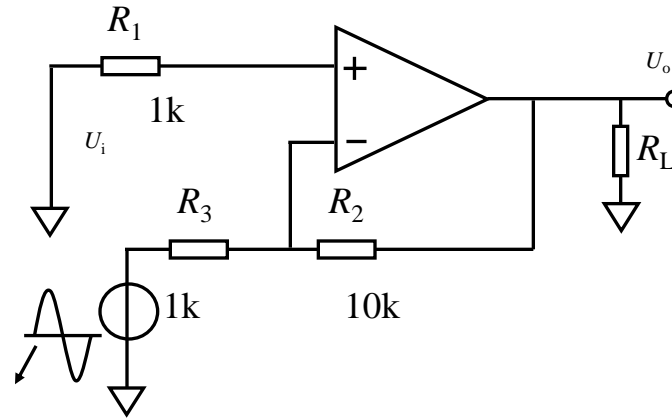
$$m = 1 \quad F = \frac{1}{10} \quad A_{f(0)} = \frac{m}{F} = 10$$

$$k = 0.99 \quad \text{GBW} = f_1 \frac{1}{F} \frac{k}{\sqrt{1-k^2}} = 20\text{kHz} \times 10 \times 7.018 = 1.4\text{MHz}$$

$$k = 0.90 \quad \text{GBW} = f_1 \frac{1}{F} \frac{k}{\sqrt{1-k^2}} = 20\text{kHz} \times 10 \times 2.064 = 412.8\text{kHz}$$

$$k = 0.707 \quad \text{GBW} = f_1 \frac{1}{F} \frac{k}{\sqrt{1-k^2}} = 20\text{kHz} \times 10 \times 1 = 200\text{kHz}$$

GBW公式应用—反相放大



$$m = -\frac{10}{11} \quad F = \frac{1}{11}$$

$$A_{f(0)} = \frac{m}{F} = -10$$

$$k = 0.99$$

$$GBW = f_1 \frac{1}{F} \frac{k}{\sqrt{1-k^2}} = 20\text{kHz} \times 11 \times 7.018 = 1.544\text{MHz}$$

$$k = 0.90$$

- 相同的增益衰减要求k，同相放大器对运放要求较低。

$$k = 0.707$$

压摆率Slew Rate—SR

- 运放输出所能达到的最大电压变化速率， V/s
- 当输出信号试图出现的变化速率大于运放的SR，输出会出现三角波或者梯形波——失真。

压摆率公式

- 正弦波输出，已知频率 f ，幅度 A ，则可知过零点斜率 k ，为正弦波变化最快的时刻
- $k=2\pi f \times A$
- 要想波形不失真， k 必须小于SR

$$SR > 2\pi f A$$

压摆率公式应用

- 输出20kHz正弦波，幅度不小于10V，求SR？

$$k = 2\pi fA = 6.28 \times 20000 \frac{1}{s} \times 10V = 1.256 \times 10^6 \frac{V}{s} = 1.256 \frac{V}{\mu s}$$

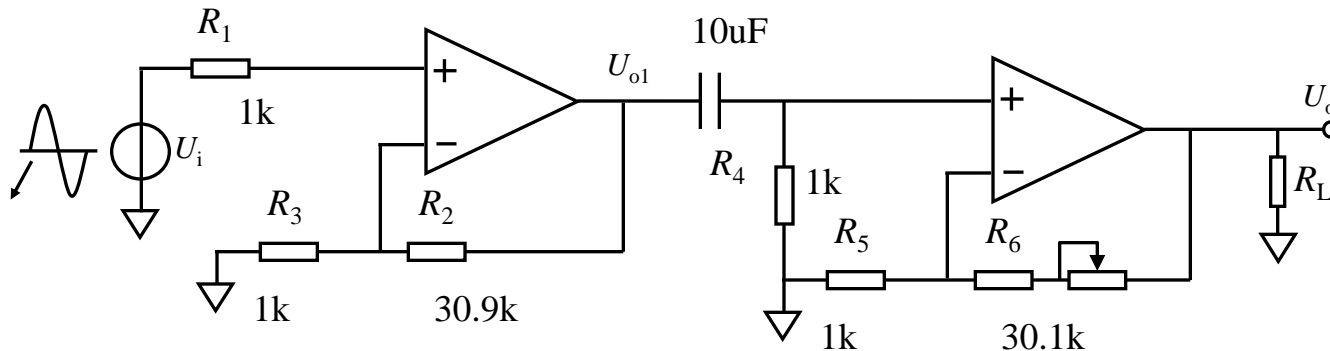
$$SR > 1.256 \frac{V}{\mu s}$$

综合选择实例

- 使用标准电压反馈型运放设计一个电路，要求对输入的音频信号进行1000倍放大，在音频域内增益波动不超过正负0.2dB，输出幅度不小于12V，输出电流峰值不小于10mA，请设计电路并选择运放。
- 首先确定电路结构：
 - -0.2dB代表 $k=0.9772$ 倍， $k/\sqrt{1-k^2}=4.606$
 - 单级放大1000倍， $GBW=20\text{kHz}\times 1000\times 4.606=92\text{MHz}$
 - 虽然GBW要求并不高，但单级1000倍问题很多。
 - 一般至少选择2级放大器级联。

综合选择实例 (2)

- 2级重新计算:
 - 每级衰减 $-0.1\text{dB}=k=0.9886$, $k/\text{sqrt}(1-k^2)=6.55$
 - 单级增益为 $1000^{0.5}=31.62$
 - $\text{GBW}=20\text{kHz}\times 31.62\times 6.55=4.275\text{MHz}$
 - 选择 $\text{GBW}>5\text{MHz}$ 以上, 基本可满足要求。

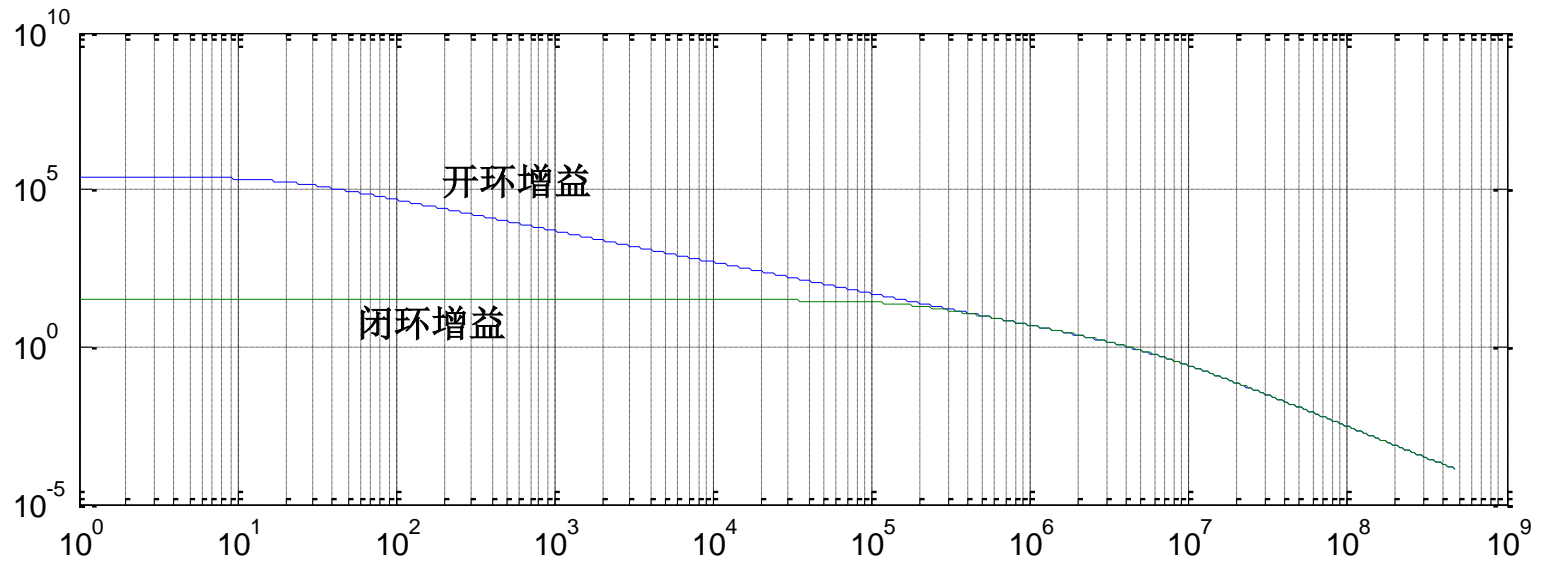
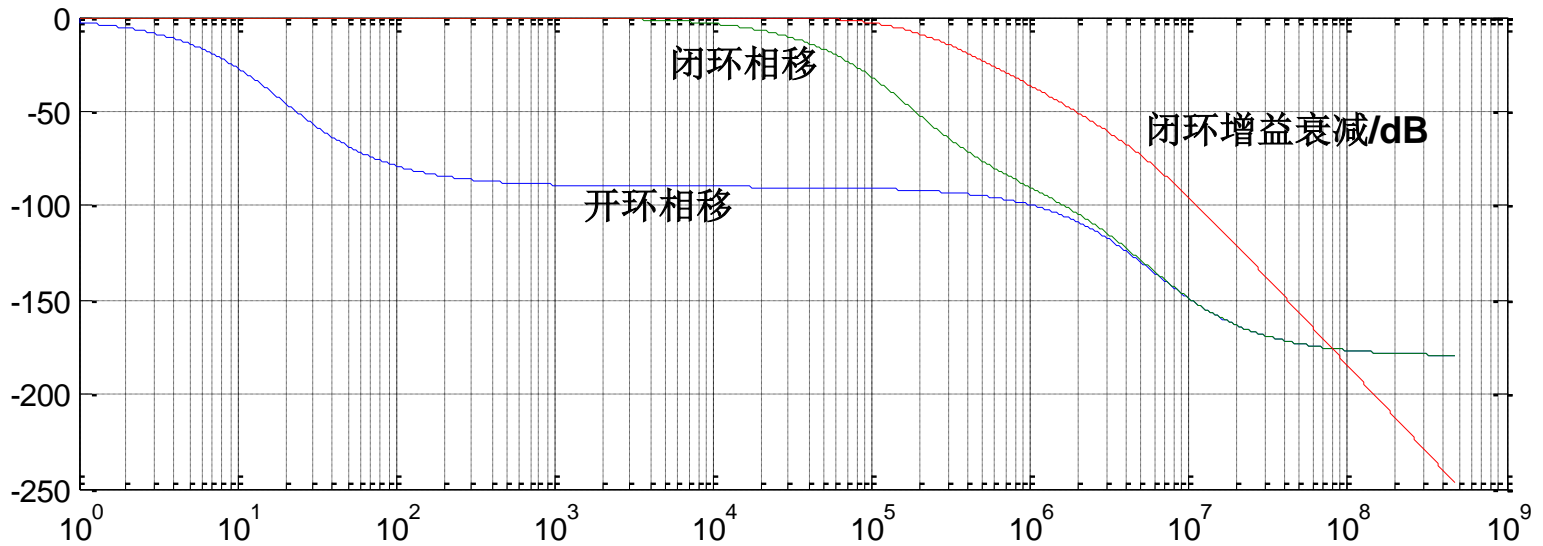


特别注意

- 以上分析仅在一般情况下适用。
- 运放的开环特性极为复杂，用简单的一阶模型代替是存在误差的。用二阶模型代替误差相对较小，但仍不准确。
- 要以实验为准，仿真和计算只能作为参考。

用matlab实施二阶运放模型仿真

- $a_{\text{modf}}(1)=1/F;$
- $g=\text{zeros}(1,n);$
- for $i=2:n$
- $f(i)=f(i-1)*1.002;$
- $a(i)=a_m/((1+j*f(i)/f_{h1})*(1+j*f(i)/f_{h2}));$
- $a_f(i)=a_m/((1+j*f(i)/f_{h1})*(1+j*f(i)/f_{h2})+a_m*F);$
- $a_{\text{mod}}(i)=\text{abs}(a(i));$
- $a_{\text{modf}}(i)=\text{abs}(a_f(i));$
-
- $g(i)=20*\log(a_{\text{modf}}(i)*F);$
- $ph(i)=180*\text{phase}(a(i))/\pi;$
- $ph_f(i)=180*\text{phase}(a_f(i))/\pi;$
- end



综合选择实例 (3)

- 电源电压选择
 - 因输出要求幅度大于13V，为正负极性，为给非RRO运放留有余地，一般可考虑将至轨电压设为3V。
 - 电源电压应为 $\pm 16V$ ，即 $V_{MAX} \geq 32V$
- 压摆率选择
 - $SR > 6.28 * 0.02MHz * 13 = 1.633V/us$
- ADTL082即可满足，ADA4898-2也可实现要求。

Wide supply voltage range: $\pm 5V$ to $\pm 16V$

High speed

-3 dB bandwidth: 65 MHz (G = +1)

Slew rate: 55 V/ μs

ADTL082关键指标

Parameter	Symbol	Conditions	J Grade			A Grade			Unit
			Min	Typ	Max	Min	Typ	Max	
INPUT CHARACTERISTICS									
Offset Voltage	V_{os}	$0^{\circ}\text{C} \leq T_A \leq +70^{\circ}\text{C}$		2	9		1.5	5.5	mV
		$-40^{\circ}\text{C} \leq T_A \leq +125^{\circ}\text{C}$			10			8	mV
Offset Voltage Drift	$\Delta V_{os}/\Delta T$	$0^{\circ}\text{C} \leq T_A \leq +70^{\circ}\text{C}$		15					$\mu\text{V}/^{\circ}\text{C}$
		$-40^{\circ}\text{C} \leq T_A \leq +125^{\circ}\text{C}$					10		$\mu\text{V}/^{\circ}\text{C}$
Input Bias Current	I_B	$0^{\circ}\text{C} \leq T_A \leq +70^{\circ}\text{C}$		2	100		2	100	pA
		$-40^{\circ}\text{C} \leq T_A \leq +125^{\circ}\text{C}$			3			3	nA
								5	nA
DYNAMIC PERFORMANCE									
Slew Rate	SR			20			20		$\text{V}/\mu\text{s}$
Gain Bandwidth Product	GBP			5			5		MHz

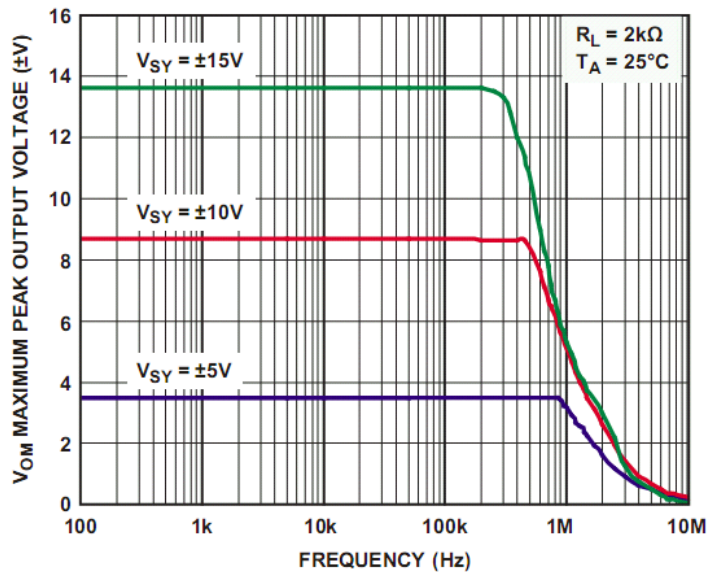


Figure 5. Maximum Peak Output Voltage vs. Frequency

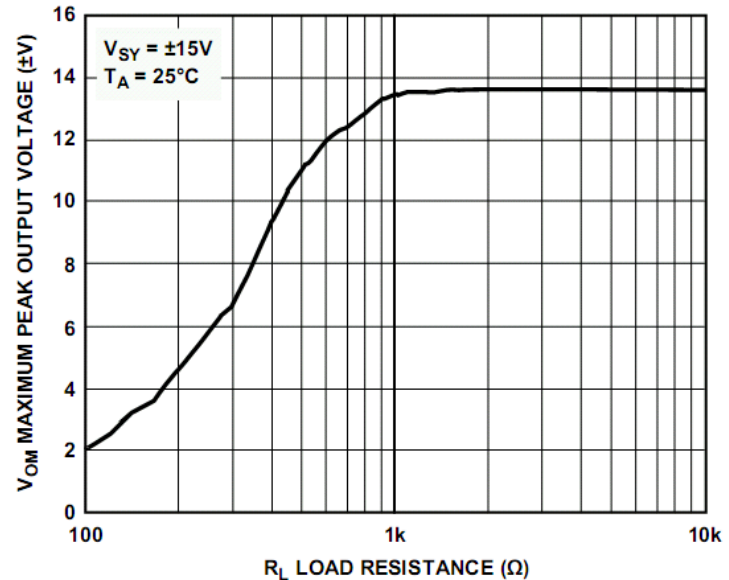


Figure 9. Maximum Peak Output Voltage vs. Load Resistance

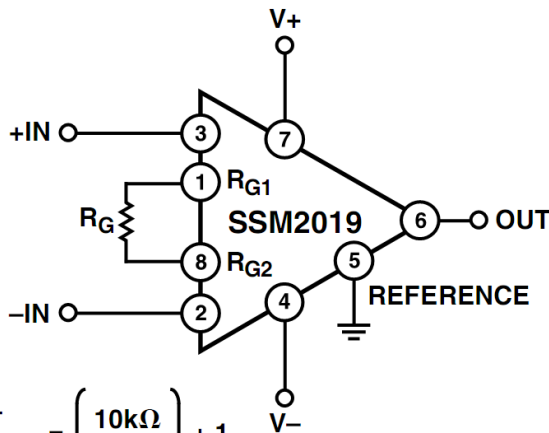
其它方案

- 如果不设定标准电压反馈型运放，选择电流反馈型运放，可考虑采用AD812，145MHz，单片双运放\$2.51。
- 还可考虑音频放大器。ADI公司的音频放大器列表是独立的。SSM2019即可。

音频放大器SSM2019方案

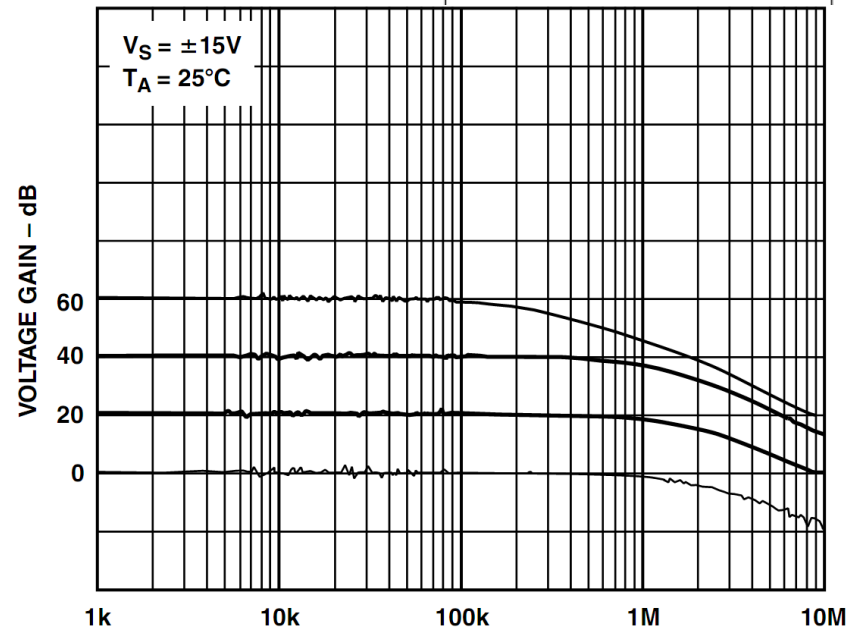
- 唯一担心的是带内平坦度，手册上没有。

OUTPUT					
Output Voltage Swing	V_O	$R_L = 2\text{ k}\Omega, T_A = 25^\circ\text{C}$	± 13.5	± 13.9	V
POWER SUPPLY					
Supply Voltage Range	V_S		± 5	± 18	V



$$G = \frac{V_{\text{OUT}}}{(+\text{IN}) - (-\text{IN})} = \left(\frac{10\text{k}\Omega}{R_G} \right) + 1$$

Figure 1. Basic Circuit Connections

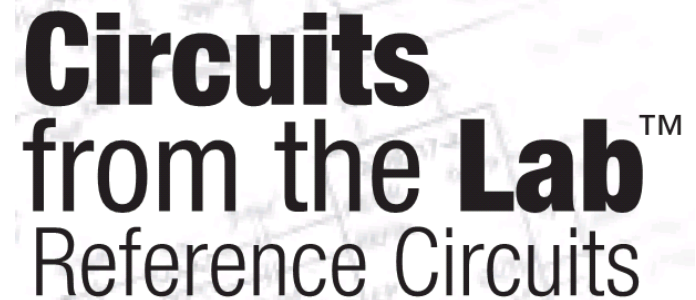


选择总结

- 选择放大器是一件极为有趣，且困难的事情。
- 核心有以下几点：
 - 会“抄袭”：实际工作要求，通常来源于生产实践，前人一般都会遇到，就会有常规设计。找到常规的选择，前人的选择，以此为基础修改。
 - 懂得参数，特别是关键的参数。能够利用参数做出筛选。如果上述题目对直流量提出高要求，则失调电压一定要注意。
 - 会使用Excel表格排序，有大量放大器的参数表。
 - 学会利用ADI公司的网络资源。

四：资源利用

- 从ADI申请样片
 - 申请样片并不麻烦。
 - 不要想着占便宜，或者获利，然后遵循ADI的申请规则即可。
- 从网络中获得学习资料
 - 有大量学习资料可供选择，耐心读PDF。
- Circuits from the Lab

The logo for "Circuits from the Lab" features the text "Circuits from the Lab" in a large, bold, black sans-serif font. Below it, the words "Reference Circuits" are written in a smaller, regular weight of the same font. The entire text is set against a light gray background that contains a faint, stylized circuit board pattern.

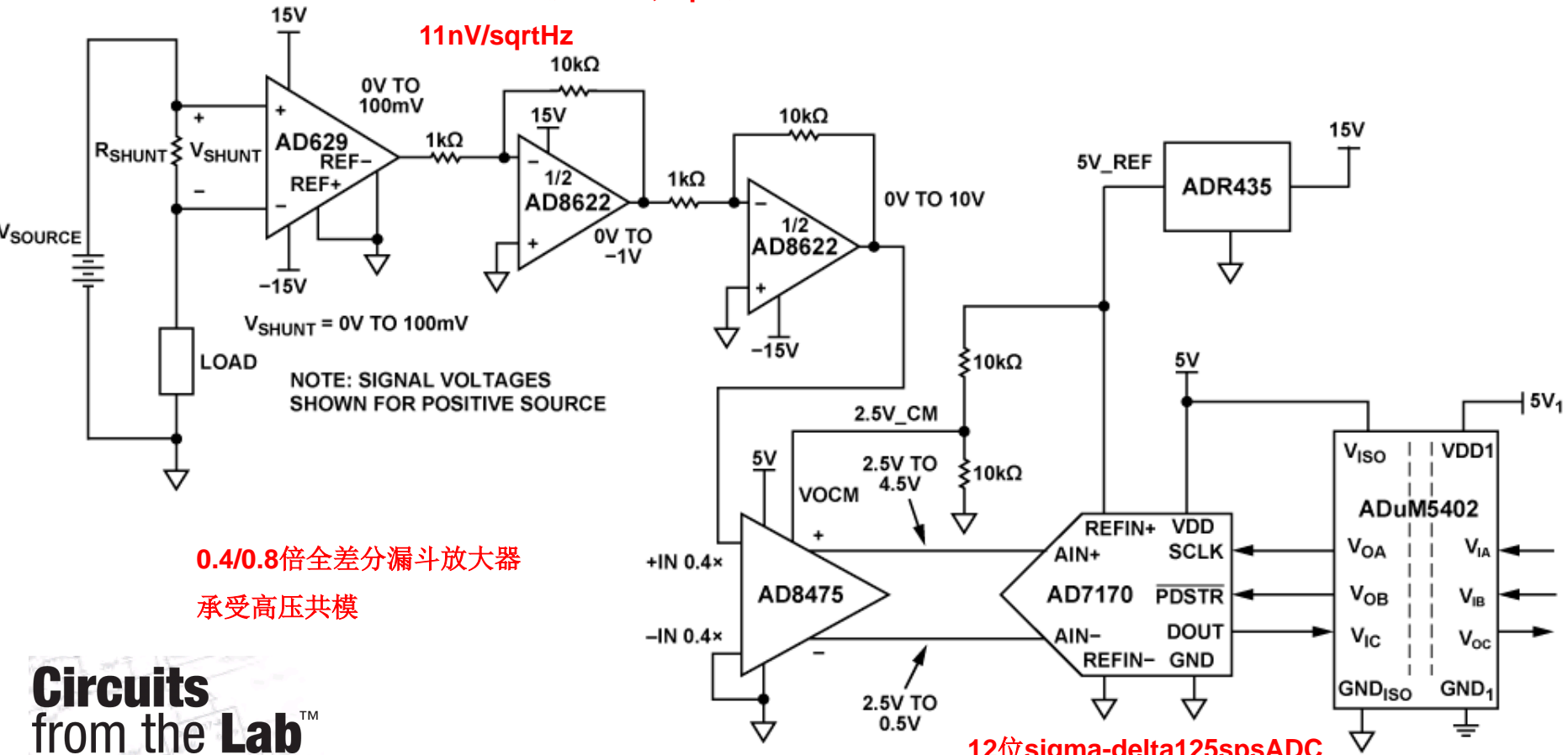
Circuits
from the **Lab**TM
Reference Circuits

Bidirectional Isolated High-Side Current Sense with 270 V Common-Mode Rejection (CN0240)

540kHz GBP

10~125uV输入失调,30pA偏置电流

11nV/sqrtHz

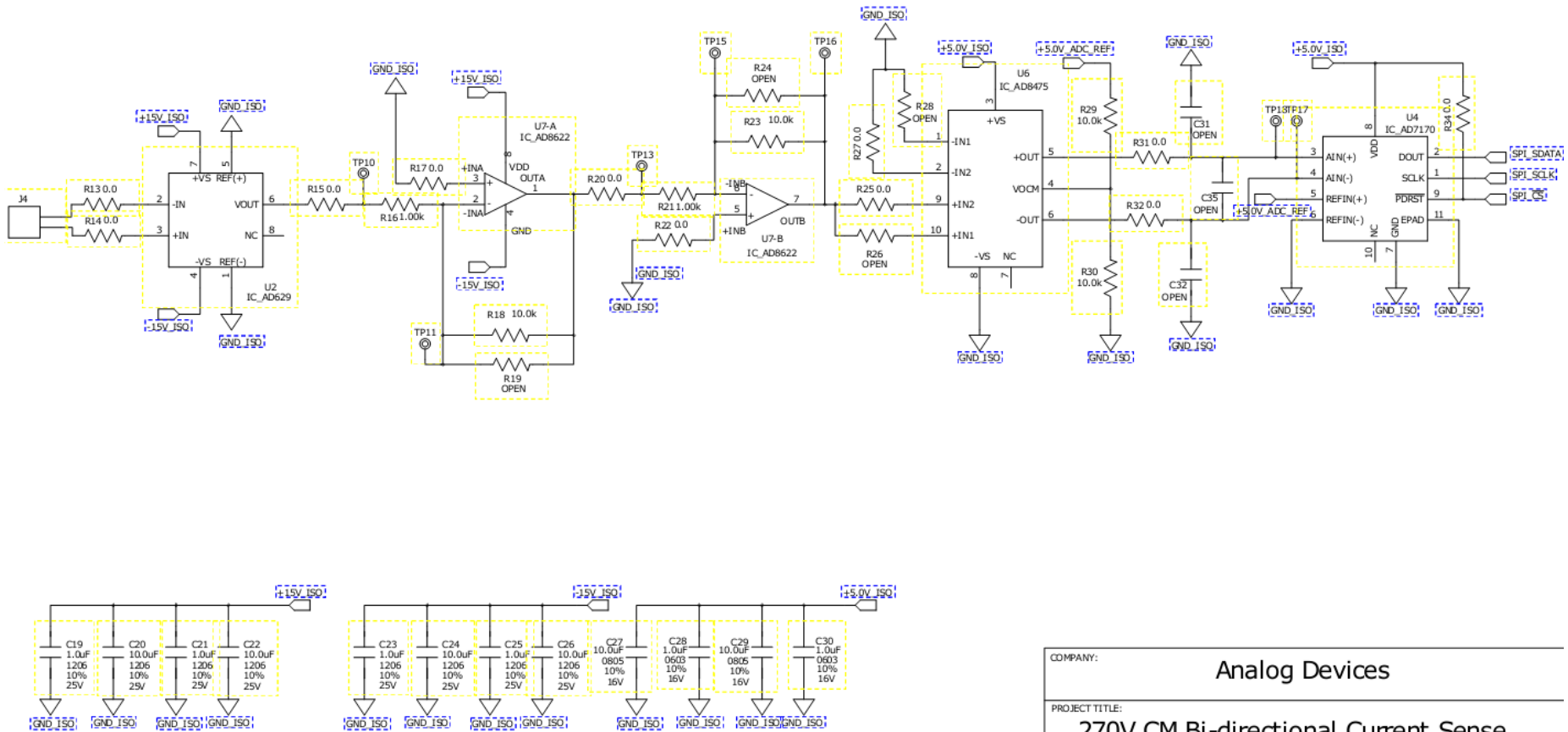


0.4/0.8倍全差分漏斗放大器

承受高压共模

12位sigma-delta 125sps ADC

全部的技术资料



COMPANY: Analog Devices

PROJECT TITLE: 270V CM Bi-directional Current Sense

DRAWN: Neil Wilson	DATED: 26/04/2011	SIZE: B	SCHEMATIC TITLE: MEASUREMENT	REV: 0
RELEASED: Neil Wilson	DATED: 30/06/2011	SCALE: <Scale>		SHEET: 3 OF 3

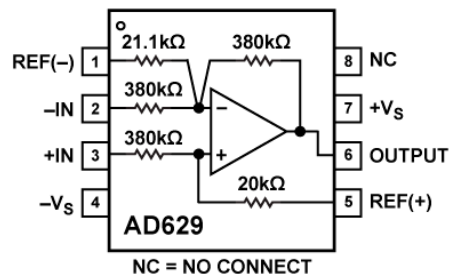
详细的电路描述

CIRCUIT DESCRIPTION

[\[回到顶部\]](#)

The circuit is designed for a full-scale shunt voltage of 100 mV at maximum load current I_{MAX} . Therefore, the value of the shunt resistor is $R_{SHUNT} = (500 \text{ mV})/(I_{MAX})$.

The AD629, shown in Figure 2, is a difference amplifier designed with internal thin film resistors allowing continuous common-mode signals up to $\pm 270 \text{ V}$ with transient protection to $\pm 500 \text{ V}$. For REF(+) and REF(-) grounded, the signal on the +IN terminal is attenuated by a factor of 20. The signal is then amplified by a noise gain of 20, restoring the original amplitude at the output.



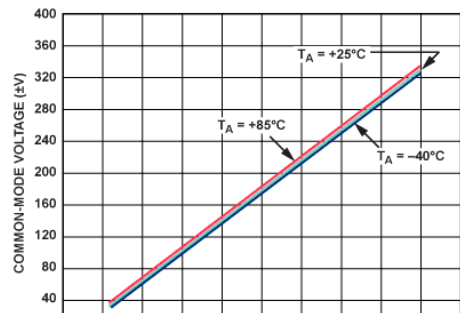
10154-002

Figure 2. AD629 High Common-Mode Voltage Difference Amplifier

[+](#) 放大

The CMRR is 77 dB minimum @ 500 Hz for the AD629A, and 86 dB minimum @ 500 Hz for the AD629B.

In order to maintain the desired common-mode rejection, there are several important conditions to meet. First, the ability of the part to reject these common-mode signals is determined by the power supply voltage as shown in Figure 3. Failure to implement dual supplies of a sufficient voltage will reduce the common-mode rejection.



4-003

五：报告撰写

- 实验报告的关键环节

实验报告的本质目的有两个：

依据当前提供数据，得出实验结论；

为别人或者自己以后重复实验文字记录。

报告应该围绕着“如何让读者可以按照此报告内容，重复实验，且得出相同结论”为核心进行。

因此，一切你认为应该记录的，都应记录且清晰描述。

五：报告撰写

- 实验报告的标准格式

实验目的：

陈述为什么做这个实验，想达到什么目的。

实验环境和条件：

仪器、时间、地点，以及其它需要记录的。

实验步骤：

细分实验步骤，一步步实施并记录。

实验数据记录

一般以表格形式呈现，可以利用计算机记录。也可与镶嵌进实验步骤中。

数据分析方法

结论

五：报告撰写

- 制图
 - 无论用什么方法，电路图和连接图必须有。
- 记录原则
 - 为什么纸笔记录优于计算机记录？
 - 涂改？

结语：学好放大器的关键

- 模拟电路的几大核心：
 - 放大器，滤波器，转换器，电源，信号源
- 放大器之地位：模拟电路的王冠
- 学好放大器的建议
 - 学会指标
 - 多读数据手册，上有大量电路和描述
 - 多实验，勤总结，勤归纳

本节实验

- 用ADTL082实现前述设计。
 - 使用标准电压反馈型运放设计一个电路，要求对输入的音频信号进行1000倍放大，在音频域内增益波动不超过正负0.2dB，输出幅度不小于12V，输出电流峰值不小于10mA，请设计电路并选择运放。
- 实测结果。
- 用其它方案实现相同要求，对比测试。

实验室提供条件

- 仪器如下
 - 直流稳压电源，信号源，示波器，毫伏表，计算机。
- 工具和材料
 - 烙铁，镊子，剥线钳，焊锡和松香，万用表。
 - 转接板（适合以下放大器），万用板，导线。
- 元器件
 - ADA4898-2运放,AD828运放,AD812电流反馈AD811电
流反馈,SSM2019音频放大器ADTL082运放

ADI西安模拟训练营后期内容

- 读懂放大器指标和数据手册
- 滤波器设计
- 放大器的单电源应用
- 多种多样的数据转换器
- 电源和基准
- 信号发生器和特殊功能放大器