# 运算放大器基本应用电路(单电源应用图集)

#### 1.1 比例运算电路

#### 1.1.1 反向比例运算电路

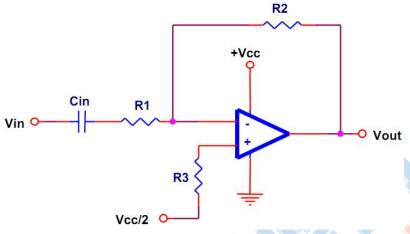


图 1 反向比例运算电路

电压放大倍数点为

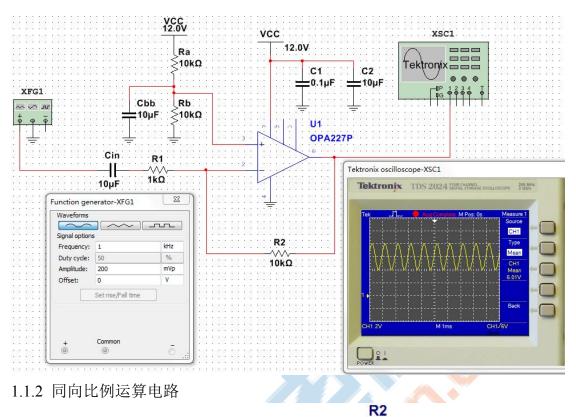
$$A_u = \frac{U_O}{U_i} = -\frac{R_2}{R_1}$$

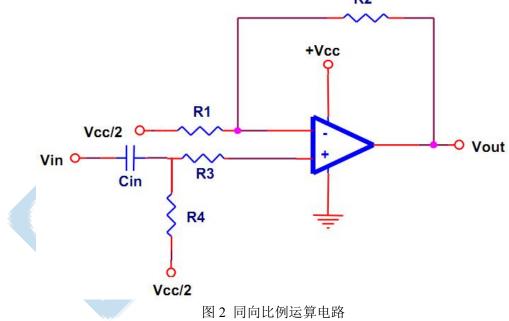
#### ◆ 知识扩展:

- 1、 $C_{in}$ 为输入耦合电容,其交流阻抗相对于工作频率近似短路,起到隔直作用。
- 2、在没有输入信号时,运算放大器同相输入端、反相输入端、输出端电压都为 $V_{CC}/2$ 。
- 3、 $V_{CC}/2$ 可通过电阻分压网络对 $V_{CC}$ 分压来实现。
- ◆ 设计举例:使用运算放大器 OPA227 设计一个设计反向比例运算电路,电路增益  $A_u = 10$ ,记录 OPA227 各引脚的静态工作点。

# ◆ 设计过程:

由增益关系式计算电阻取值过程如下,取 $R_f$ =10k,则 $R_l$ =1k, $C_{in}$ =100uF,电路图如下图所示。



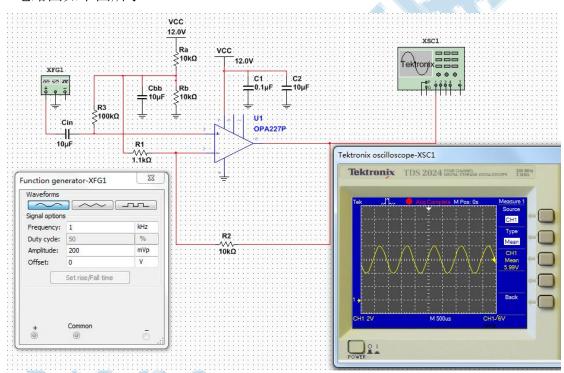


电压放大倍数  $A_u$  为

$$A_{u} = \frac{U_{o}}{U_{+}} = 1 + \frac{R_{2}}{R_{1}}$$

- ◆ 知识扩展:
- 1、 $C_{in}$ 为输入耦合电容,与 $R_4$ 构成高通滤波网络。
- 2、在没有输入信号时,运算放大器同相输入端、反相输入端、输出端电压都为 $V_{\rm CC}$  / 2 。

- 3、 $V_{cc}/2$ 可通过电阻分压网络对 $V_{cc}$ 分压来实现,其交流阻抗应该虚地。
- ◆ 设计举例: 使用运算放大器 OPA227 设计一个设计同向比例运算电路,电路增益  $A_u = 10$ ,记录 OPA227 各引脚的静态工作点。
- ◆ 设计过程
- (1) 根据芯片手册取 $R_f$ =10k;
- (2) 由公式  $A_u = \frac{U_o}{U_+} = 1 + \frac{R_f}{R_1}$  可得 R1=1.11k,取标称值 1.1k; 电路图如下图所示。



1.1.3 电压跟随器电路

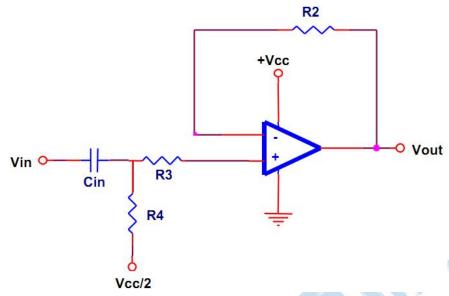
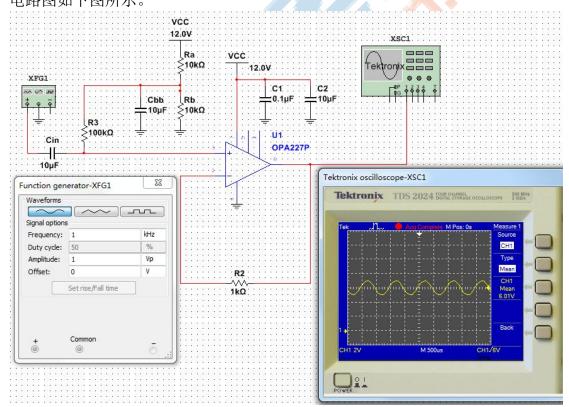


图 3 电压跟随器电路

- 设计举例: 使用运算放大器 OPA227 设计一个设计电压跟随器电路,记录 OPA227 各引脚的静态工作点。
- ◆ 设计过程 电路图如下图所示。



- 1.2 加减运算电路
- 1.2.1 反向求和运算电路

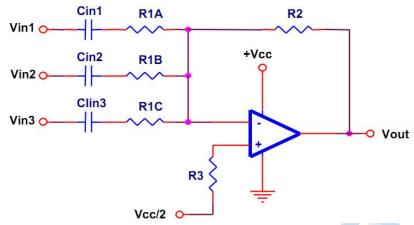


图 4 反向求和运算电路

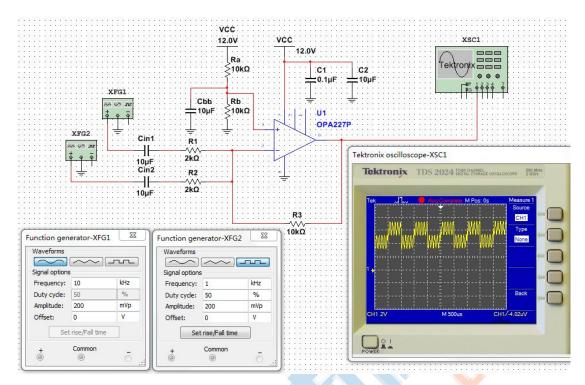
反相加法电路是指多个输入电压同时加到集成运放的反相输入端。图 4 为三个输入信号 (代表三个变量)的反相加法电路。  $R_3=R_2$ 。运用虚短、虚断和虚地的概念,由电<mark>路</mark>可得

$$\begin{split} U_o &= -(\frac{R_2}{R_{1A}}U_{i1} + \frac{R_2}{R_{1B}}U_{i2} + \frac{R_2}{R_{1C}}U_{i3}) \\ \ddot{\Xi} R_{1A} &= R_{1B} = R_{1C} = R \text{ , } 上式可变为 \\ U_o &= -\frac{R_2}{R}(U_{i1} + U_{i2} + U_{i3}) \end{split}$$

- ◆ 设计举例:设计一个反向求和加法器,输入信号为频率 10kHz,幅度为 200mV 的正弦波和频率 1kHz,幅度为 200mV 的方波,增益为 5。
- ◆ 设计过程:

(2) 令 
$$R_1=R_2=R$$
 则  $U_o=-\frac{R_f}{R}(U_{i1}+U_{i2})$  可得  $R_1=R_2=R=2k$ ;

电路图如下图所示。



#### 1.2.2 差分比例运算电路

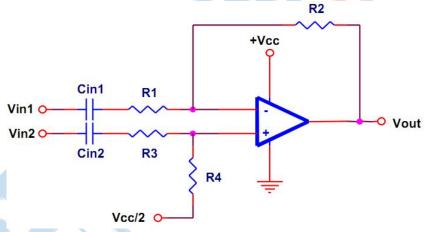


图 5 差分比例运算电路

当满足匹配条件(电路对称)即  $R_1=R_3=R$  ,  $R_2=R_4=R_f$  时,则

$$U_o = \frac{R_f}{R} (U_{i2} - U_{i1})$$
,  $A_u = \frac{U_o}{U_{i2} - U_{i1}} = \frac{R_f}{R}$ 

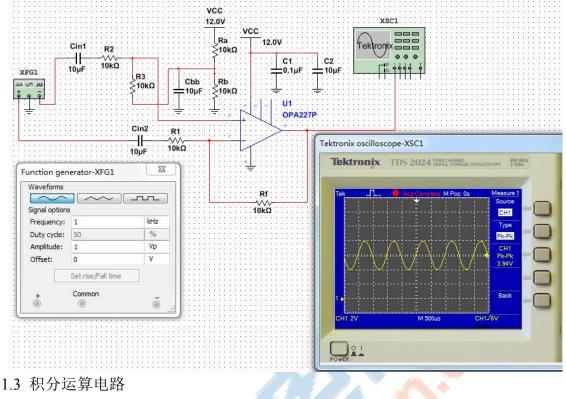
若四个外接电阻全相等,则有

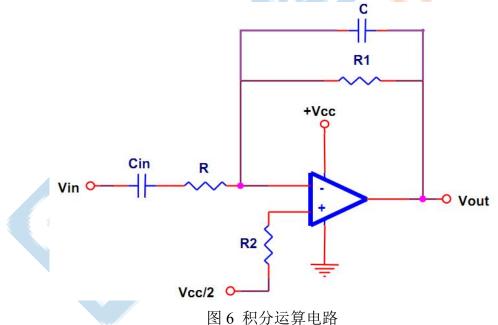
$$U_o = U_{i2} - U_{i1}$$

- 设计举例:设计一个差分比例运算电路,输入信号为频率 1kHz,幅度为 1V, 相位相差 180 度的两正弦波。
- ◆ 设计过程:

由所要求的关系式,可取 $R_1 = R_2 = R_3 = R_4 = 10k$ 

电路图如下图所示。





$$u_o = -\frac{1}{C} \int i dt \approx -\frac{1}{RC} \int u_i dt$$

- 设计举例:应用集成运算放大器设计方波转换成三角波电路,方波频率 500Hz、幅度为5V。输出三角波幅度的绝对值为5V。
- 设计过程:

为保证积分后三角波的线性度好,应保证方波的频率  $f > 10 f_{x}$ 

(1) 积分时间
$$t = \frac{T}{2} = \frac{1}{(2f)} = \frac{1}{(2 \times 500)} = 1$$
ms

$$(2) \quad R = \frac{U_i t}{U_o C}$$

(3) 取 C=100nF, 则

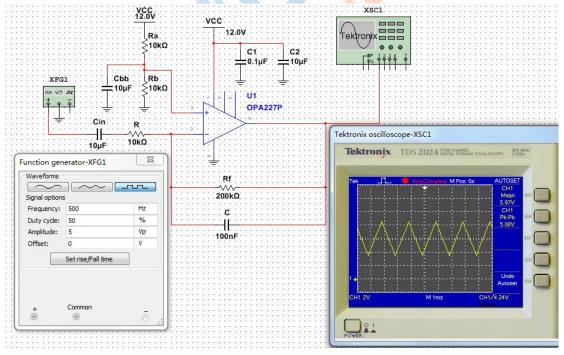
$$R = \frac{U_i t}{(U_o C)} = 5 \times 1 \times 10^{-3} / (5 \times 0.1 \times 10^{-6}) = 10 k\Omega,$$

(4) 由  $f > 10 f_x$  可得

$$R_F > \frac{10}{(2\pi \times f \times C)} = \frac{10}{(2\pi \times 500 \times 0.1 \times 10^{-6})} = 31.8k\Omega$$

为满足 $R_F >> R$ ,取 $R_F = 200k\Omega$ ;

由计算参数所得原理图如下。



1.4 微分运算电路

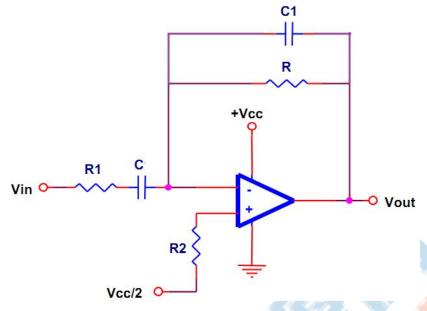


图 7 微分运算电路

基本关系式

$$u_o = -RC \frac{du_i}{dt}$$

- ◆ 设计举例:应用集成运算放大器设计一个将对称三角波转换成方波的电路, 三角波频率 500Hz、峰峰值为 5V,要求输出方波的峰峰值为 10V。
- ◆ 设计过程:

(1) 由
$$u_o = -RC \frac{du_i}{dt}$$
可知,当输入为三角波时, $U_o = -RC \frac{U_i}{t}$ 

上式中, $U_o$ 为输出方波峰值, $U_i$ 为三角波峰峰值,t为三角波峰峰值变化时间。

(2) 
$$t = \frac{T}{2} = \frac{1}{(2f)} = \frac{1}{(2 \times 500)} = 1ms$$

$$(3) \quad R = \frac{U_o t}{(U_i C)}$$

(4) 取 C=100nF, 则

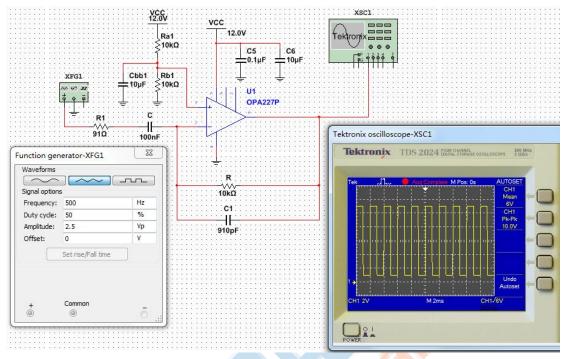
$$R = \frac{U_o t}{(U_i C)} = 5 \times 1 \times 10^{-3} / (5 \times 0.1 \times 10^{-6}) = 10k\Omega,$$

(5) 由  $R_1 = [\frac{2 \times \tau_F}{(\pi \times BW_G \times C^2)}]^{1/2} = [2 \times 10 \times 10^3 \times 0.1 \times 10^{-6} / (\pi \times 8 \times 10^6 \times (0.1 \times 10^{-6})^2)]^{1/2} = 89\Omega$ =
取系列电阻 91Ω:

(6) 由  $\tau_1 = \tau_2$  可得  $R_1C = RC_1$ , 推导

# $C_1 = R_1 C / R = 91 \times 0.1 \times 10^{-6} / (10 \times 10^3) = 910 \, pF$

由计算参数所得原理图如下。



### 1.5 电压比较器电路

#### 1.5.1 单限比较器

如果输入信号范围在零伏以上,可以不经过隔直<mark>电</mark>容,直接和阀值电压比较,分为同相输入单限比较器和反相输入单限比较器。

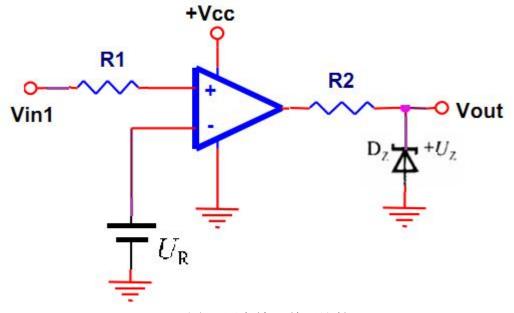


图 8 同向输入单限比较器

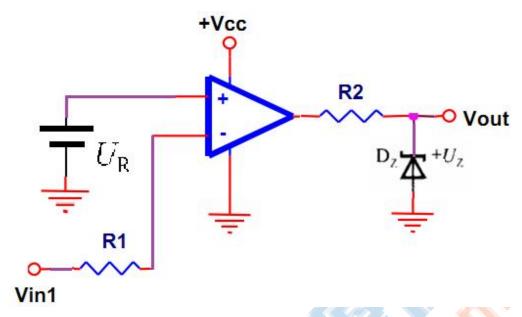


图 9 反向输入单限比较器

如果输入信号是交流信号,需经过隔直电容,加入偏置电压,然后<mark>和阀</mark>值电压比较,分为同相输入单限比较器和反相输入单限比较器。

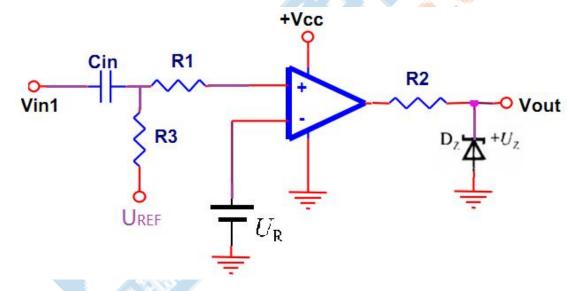


图 10 同向输入单限比较器 (交流耦合)

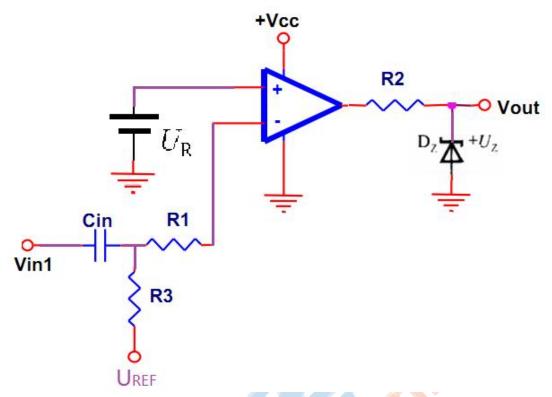


图 11 反向输入单限比较器(交流耦合)

#### 1.5.2 滞回比较器

如果输入信号范围在零伏以上,可以不经过隔直<mark>电</mark>容,直接和阀值电压比较,分为同相输入单限比较器和反相输入单限比较器。

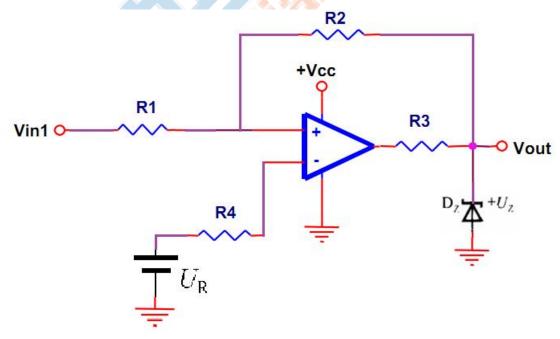


图 12 同向输入滞回比较器

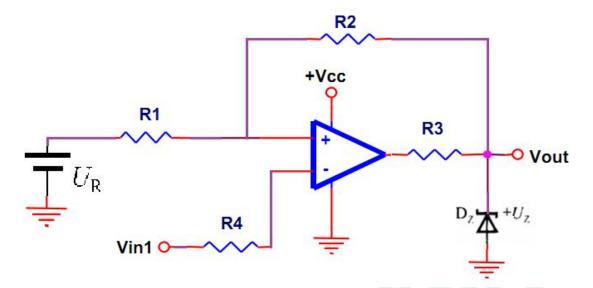


图 13 反向输入滞回比较器

如果输入信号是交流信号,需经过隔直电容,加入偏置电压,然后和阀值电压比较,分为同相输入单限比较器和反相输入单限比较器。

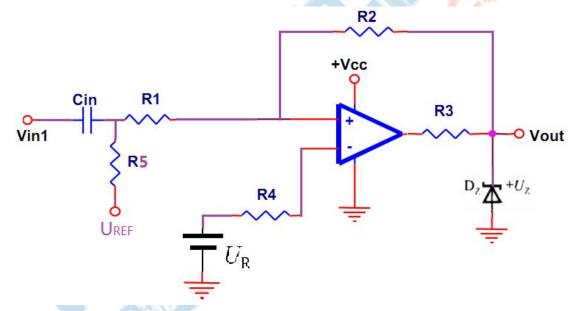


图 14 同向输入滞回比较器 (交流耦合)

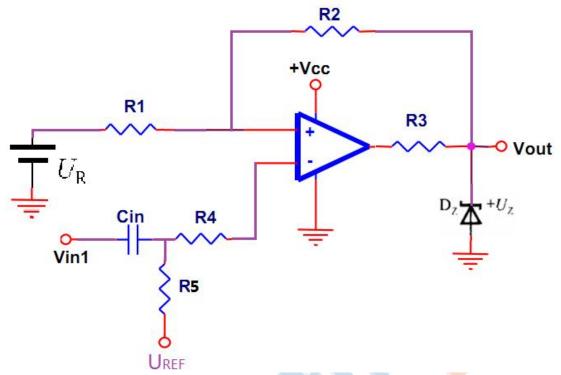


图 15 同向输入滞回比较器 (交流耦合)

### 1.6 矩形波发生电路

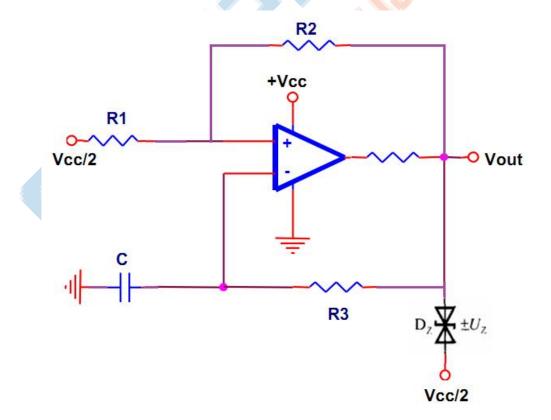


图 16 矩形波发生电路(电容接地)

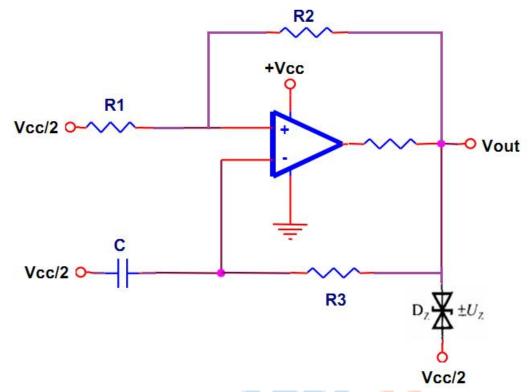
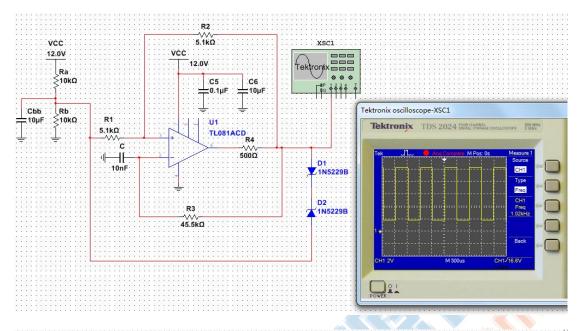
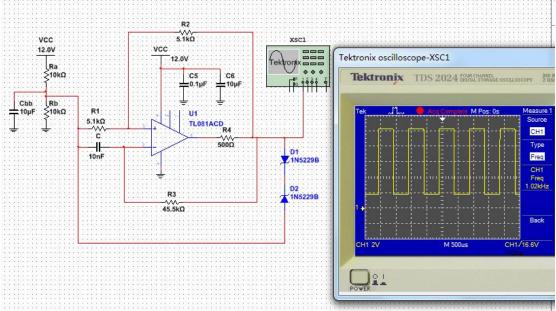


图 17 矩形波发生电路(电容接偏置电压)

振荡周期  $T = T_1 + T_2 = 2R_3CIn\left(1 + \frac{2R_1}{R_2}\right)$ 

- ◆ 设计举例:应用集成运算放大器设计一个方波发生电路,要求方波频率 1kHz、幅度为 5V。
- ◆ 设计过程:
- (1) 选C = 0.01uF,  $\Leftrightarrow R_1 = R_2 = 5.1k$ ,则 $R_3 = 45.5k$
- (2) 输出稳压电路设计,需考虑稳定电流  $I_z$ 。由于要求输出幅度为 5V,可选用稳定电压  $U_z=4.3$  的两个稳压二极管反向串联使用。查阅资料,选取稳压二极管 1N5229B, 其  $I_z=20mA$  , 当 电 源 电 压 为 12V 时 , 估 算 电 阻  $R_4<(12-5)/(20\times10^{-3})\Omega$ ,所以  $R_4<350\Omega$ ,选取  $300\Omega$  由计算参数所得原理图分别如下。





#### 1.7 有源滤波电路

参数计算请参看《有源滤波器设计范例 V3.0 (双电源电路设计)》,  $C_{in}$  为输入耦合电容远大于滤波用电容,同时需要考虑 $C_{in}$  与滤波电路输入电阻形成 高通滤波电路,影响滤波特性。

- 1.7.1 低通滤波电路
- 1.7.1.1 一阶低通滤波电路

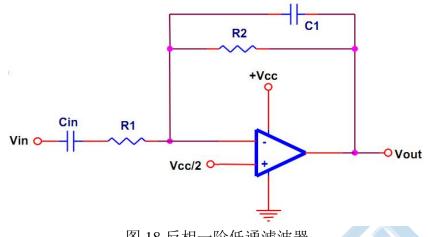


图 18 反相一阶低通滤波器

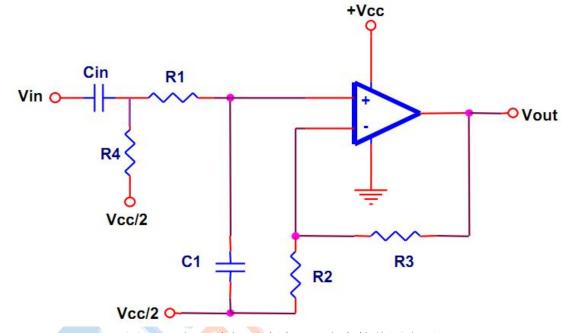


图 19 同相一阶低通滤波器(电容接偏置电压)

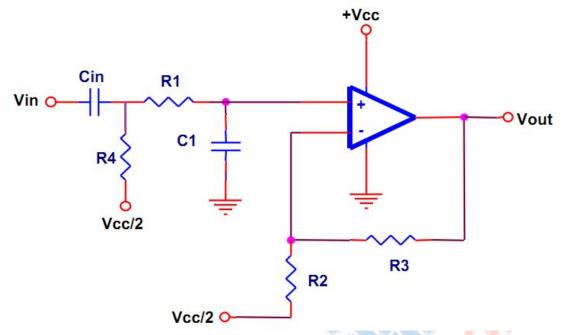


图 20 同相一阶低通滤波器(电容接地)

### 1.7.1.2 二阶有源低通滤波电路(VCVS)

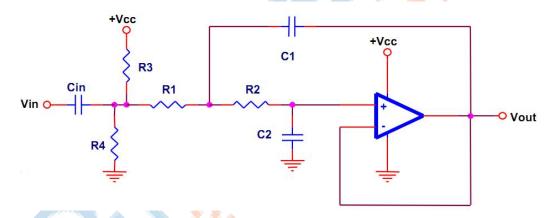
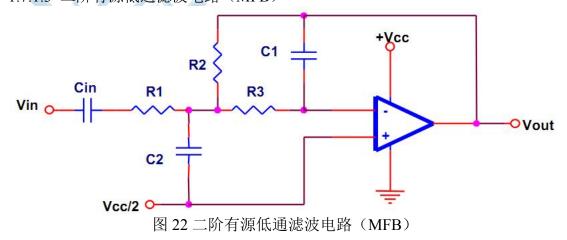


图 21 二阶有源低通滤波电路(VCVS)

#### 1.7.1.3 二阶有源低通滤波电路(MFB)



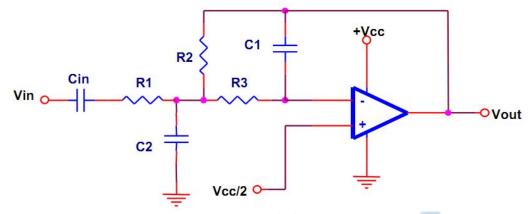


图 23 二阶有源低通滤波电路 (MFB)

- 1.7.2 带通滤波电路
- 1.7.2.1 二阶有源带通滤波器(VCVS)

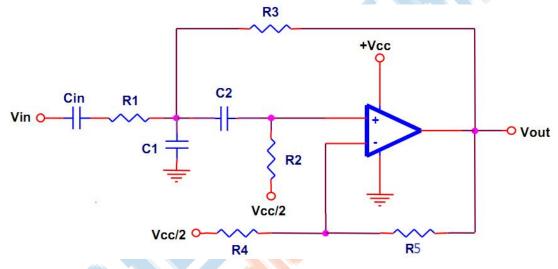


图 23 二阶有源带通滤波器(VCVS)

# 1.7.2.2 二阶有源带通滤波器(MFB)

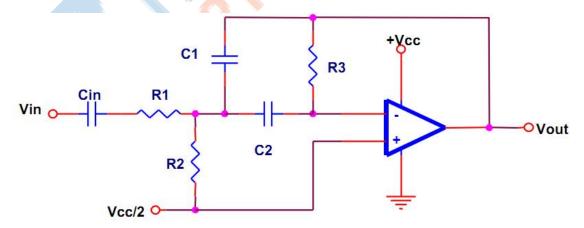


图 24 二阶有源带通滤波器 (MFB)

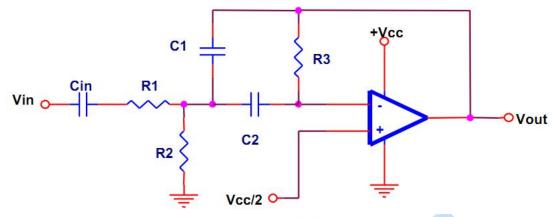


图 25 二阶有源带通滤波器 (MFB)

- 1.7.3 高通滤波电路
- 1.7.3.1 一阶有源高通滤波器

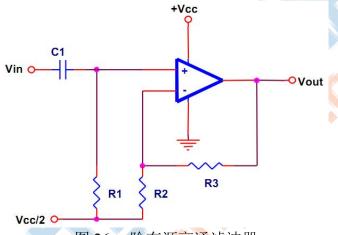


图 26 一阶有源高通滤波器

1.7.3.2 二阶有源高通滤波器 (VCVS)

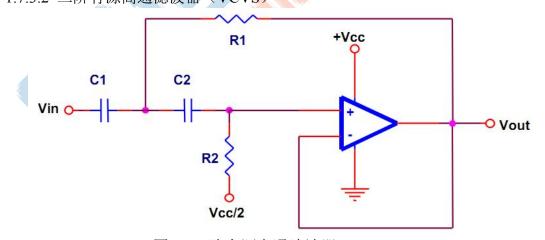


图 27 二阶有源高通滤波器 (VCVS)

1.7.3.3 二阶有源高通滤波器 (MFB)

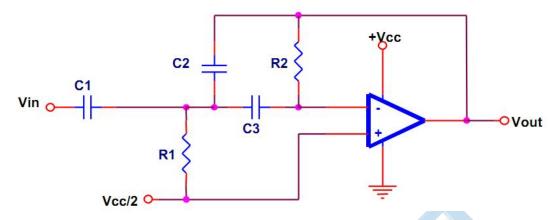


图 28 二阶有源高通滤波器 (MFB)

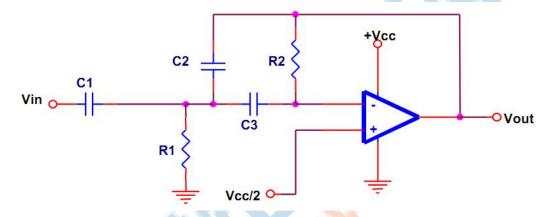


图 29 二阶有源高通滤波器(MFB)

## 1.7.4 全通滤波电路

# 1.7.4.1 超前电路

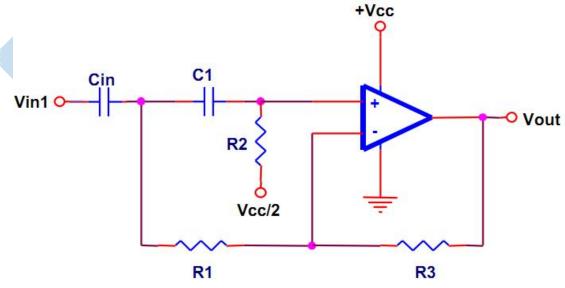


图 30 全通滤波电路(超前电路)

#### 1.7.4.2 滞后电路

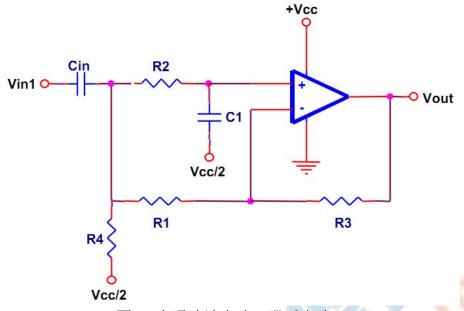


图 31 全通滤波电路 (滞后电路)

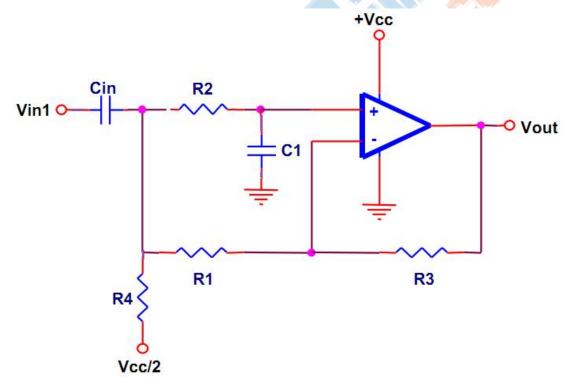


图 32 全通滤波电路 (滞后电路)