

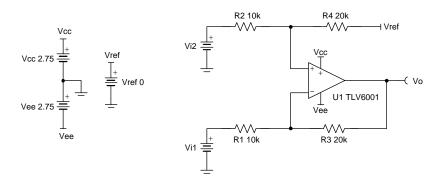
# 差分放大器(减法器)电路

#### 设计目标

| 输入 (V <sub>i2</sub> -V <sub>i1</sub> ) |                | 输出         |            | CMRR(最小<br>值) | 电源              |          |           |
|--|----------------|------------|------------|---------------|-----------------|----------|-----------|
| $V_{idiffMin}$                         | $V_{idiffMax}$ | $V_{oMin}$ | $V_{oMax}$ | dB            | V <sub>cc</sub> | $V_{ee}$ | $V_{ref}$ |
| -1.25V                                 | 1.25V          | -2.5V      | 2.5V       | 50            | 2.75V           | -2.75V   | 0V        |

#### 设计 说明

该设计输入  $V_{i1}$  和  $V_{i2}$  两个信号并输出它们的差值(减法)。输入信号通常来自低阻抗源,因为该电路的输入阻抗由电阻网络决定。通常使用差分放大器来放大差分输入信号并抑制共模电压。共模电压是两个输入共用的电压。差分放大器抑制共模信号功能的有效性称为共模抑制比 (CMRR)。差分放大器的 CMRR 取决于电阻器的容差。



Copyright © 2018, Texas Instruments Incorporated

## 设计说明

- 1. 在线性运行区域内使用运算放大器。确保运算放大器的输入不超过器件的共模范围。通常在 A<sub>OL</sub> 测试条件下指定线性输出摆幅。
- 2. 输入阻抗由输入电阻网络决定。确保这些值相对于电源的输出阻抗而言较大。
- 3. 使用高值电阻器可能会减小电路的相位裕度并在电路中引入额外的噪声。
- 4. 避免将电容负载直接放置在放大器的输出端,以最大程度地减少稳定性问题。
- 5. 小信号带宽由噪声增益(或同相增益)和运算放大器增益带宽积 (GBP) 决定。可以通过添加与  $R_3$  和  $R_4$  并联的电容器来完成额外的滤波。如果使用了高值电阻器,那么添加与  $R_3$  和  $R_4$  并联的电容器还将提高电路的稳定性。
- 6. 大信号性能可能会受到压摆率的限制。因此,应检查数据表中的最大输出摆幅与频率间的关系图,以最 大程度地减小转换导致的失真。
- 7. 有关运算放大器线性运行区域、稳定性、转换导致的失真、电容负载驱动、驱动 ADC 和带宽的更多信息,请参阅设计参考部分。



## 设计步骤

下面显示了该电路的完整传递函数。

$$V_{o} = V_{i\,1} \times (-\tfrac{R_{3}}{R_{1}}) + V_{i\,2} \times (\tfrac{R_{4}}{R_{2} + R_{4}}) \times (1 + \tfrac{R_{3}}{R_{1}}) + \text{Vref} \times (\tfrac{R_{2}}{R_{2} + R_{4}}) \times (1 + \tfrac{R_{3}}{R_{1}})$$

如果  $R_1 = R_2$  并且  $R_3 = R_4$ ,那么该电路的传递函数可以简化为以下方程。

$$V_{o} = (V_{i 2} - V_{i 1}) \times \frac{R_{3}}{R_{4}} + Vref$$

- 其中增益 G 为 R<sub>3</sub>/R<sub>1</sub>。
- 1. 确定  $R_1$  和  $R_2$  的起始值。 $R_1$  和  $R_2$  相对于源的信号阻抗的大小会影响增益误差。  $R_1=R_2=10k\Omega$
- 2. 计算该电路所需的增益。

$$G = \frac{V_{oMax} - V_{oMin}}{V_{ioffMax} - V_{ioffMin}} = \frac{2.5V - (-2.5V)}{1.25V - (-1.25V)} = 2\frac{V}{V} = 6 \text{ . } 02dB$$

3. 计算 R<sub>3</sub> 和 R<sub>4</sub> 的值。

$$G = 2\frac{V}{V} = \frac{R_3}{R_1} \rightarrow 2 \times R_1 = R_3 = R_4 = 20k\Omega$$

4. 计算满足最小共模抑制比 (CMRR) 的电阻器容差。对于最小(最坏情况)的 CMRR, $\alpha$  = 4。对于更有可能的 CMRR 值或典型的 CMRR 值, $\alpha$  = 0.33。

$$\begin{split} \text{CMRR}_{\text{dB}} &\cong 20 \text{log} 10 (\frac{1+G}{\alpha \times \epsilon}) \\ \epsilon &= \frac{1+G}{\alpha \times 10^{\frac{\text{CMRR}_{\text{dB}}}{20}}} = \frac{3}{4 \times 10^{\frac{50}{20}}} = 0 \ . \ 024 = 0 \ . \ 24\% \rightarrow \text{Use} \quad 0 \ . \ 1 \quad \% \quad \text{resistors} \end{split}$$

5. 为了提供快速参考,下表将电阻器容差与最小和典型 CMRR 值进行了比较(假设 G=1 或 G=2)。如上所示,当增益增大时,CMRR 也会增大。

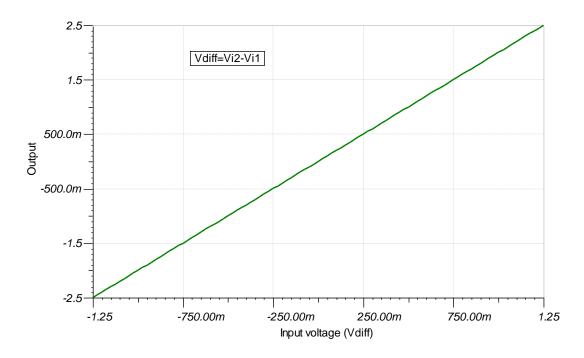
| 容差           | G=1 最小值 (dB) | G=1 典型值 (dB) | G=2 最小值 (dB) | G=2 典型值 (dB) |
|--------------|--------------|--------------|--------------|--------------|
| 0.01%=0.0001 | 74           | 95.6         | 77.5         | 99.2         |
| 0.1%=0.001   | 54           | 75.6         | 57.5         | 79.2         |
| 0.5%=0.005   | 40           | 61.6         | 43.5         | 65.2         |
| 1%=0.01      | 34           | 55.6         | 37.5         | 59.2         |
| 5%=0.05      | 20           | 41.6         | 23.5         | 45.2         |



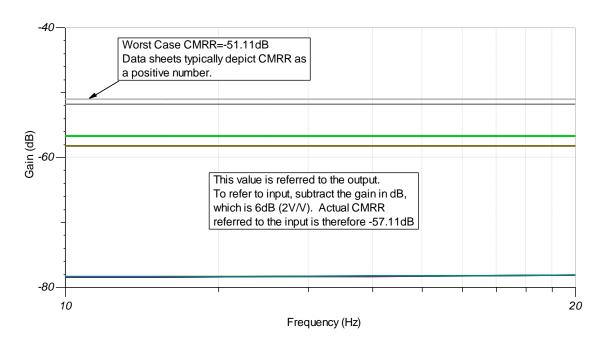
#### www.ti.com.cn

设计仿真

# 直流仿真结果



# CMRR 仿真结果





# 设计参考资料

请参阅《模拟工程师电路说明书》,了解有关 TI 综合电路库的信息。

请参阅电路 SPICE 仿真文件 SBOC495。

有关大量运算放大器主题(包括共模范围、输出摆幅、带宽和如何驱动 ADC)的更多信息,请访问 TI 高精度实验室。有关差分放大器 CMRR 的更多信息,请阅读 忽视明显的事实: 差分放大器的输入阻抗。

## 设计采用的运算放大器

| TLV6001                          |             |  |
|----------------------------------|-------------|--|
| V <sub>ss</sub>                  | 1.8V 至 5.5V |  |
| V <sub>inCM</sub>                | 轨至轨         |  |
| V <sub>out</sub>                 | 轨至轨         |  |
| V <sub>os</sub>                  | 750µV       |  |
| I <sub>q</sub>                   | 75μA        |  |
| I <sub>b</sub>                   | 1pA         |  |
| UGBW                             | 1MHz        |  |
| SR                               | 0.5V/µs     |  |
| 通道数                              | 1、2、4       |  |
| www.ti.com.cn/product/cn/tlv6001 |             |  |

# 设计备选运算放大器

| OPA320            |                   |  |
|-------------------|-------------------|--|
| V <sub>ss</sub>   | 1.8V 至 5.5V       |  |
| V <sub>inCM</sub> | 轨至轨               |  |
| V <sub>out</sub>  | 轨至轨               |  |
| V <sub>os</sub>   | 40µV              |  |
| I <sub>q</sub>    | 1.5mA             |  |
| I <sub>b</sub>    | 0.2pA             |  |
| UGBW              | 20MHz             |  |
| SR                | 10V/µs            |  |
| 通道数               | 1、2               |  |
| www.ti.com.cn/p   | product/cn/opa320 |  |

# 修订历史记录

| 修订版本 | 日期      | 更改                           |
|------|---------|------------------------------|
| Α    | 2019年1月 | 缩减标题字数。<br>向电路指导手册登录页面添加了链接。 |

#### 重要声明和免责声明

TI 均以"原样"提供技术性及可靠性数据(包括数据表)、设计资源(包括参考设计)、应用或其他设计建议、网络工具、安全信息和其他资源,不保证其中不含任何瑕疵,且不做任何明示或暗示的担保,包括但不限于对适销性、适合某特定用途或不侵犯任何第三方知识产权的暗示担保。

所述资源可供专业开发人员应用TI产品进行设计使用。您将对以下行为独自承担全部责任:(1)针对您的应用选择合适的TI产品;(2)设计、验证并测试您的应用;(3)确保您的应用满足相应标准以及任何其他安全、安保或其他要求。所述资源如有变更,恕不另行通知。TI对您使用所述资源的授权仅限于开发资源所涉及TI产品的相关应用。除此之外不得复制或展示所述资源,也不提供其它TI或任何第三方的知识产权授权许可。如因使用所述资源而产生任何索赔、赔偿、成本、损失及债务等,TI对此概不负责,并且您须赔偿由此对TI及其代表造成的损害。

TI 所提供产品均受TI 的销售条款 (http://www.ti.com.cn/zh-cn/legal/termsofsale.html) 以及ti.com.cn/上或随附TI产品提供的其他可适用条款的约束。TI提供所述资源并不扩展或以其他方式更改TI 针对TI 产品所发布的可适用的担保范围或担保免责声明。

邮寄地址: 上海市浦东新区世纪大道 1568 号中建大厦 32 楼,邮政编码: 200122 Copyright © 2019 德州仪器半导体技术(上海)有限公司

## 重要声明和免责声明

TI 均以"原样"提供技术性及可靠性数据(包括数据表)、设计资源(包括参考设计)、应用或其他设计建议、网络工具、安全信息和其他资源,不保证其中不含任何瑕疵,且不做任何明示或暗示的担保,包括但不限于对适销性、适合某特定用途或不侵犯任何第三方知识产权的暗示担保。

所述资源可供专业开发人员应用TI产品进行设计使用。您将对以下行为独自承担全部责任: (1)针对您的应用选择合适的TI产品; (2)设计、验证并测试您的应用; (3)确保您的应用满足相应标准以及任何其他安全、安保或其他要求。所述资源如有变更,恕不另行通知。TI对您使用所述资源的授权仅限于开发资源所涉及TI产品的相关应用。除此之外不得复制或展示所述资源,也不提供其它TI或任何第三方的知识产权授权许可。如因使用所述资源而产生任何索赔、赔偿、成本、损失及债务等,TI对此概不负责,并且您须赔偿由此对TI及其代表造成的损害。

TI 所提供产品均受TI 的销售条款 (http://www.ti.com.cn/zh-cn/legal/termsofsale.html) 以及ti.com.cn上或随附TI产品提供的其他可适用条款的约束。TI提供所述资源并不扩展或以其他方式更改TI 针对TI 产品所发布的可适用的担保范围或担保免责声明。

邮寄地址: 上海市浦东新区世纪大道 1568 号中建大厦 32 楼,邮政编码: 200122 Copyright © 2019 德州仪器半导体技术(上海)有限公司