Analog Engineer's Circuit: Data Converters

ZHCA800A – February 2018 – Revised March 2019

适用于 SAR ADC 的高输入阻抗、真差分、模拟前端 (AFE) 衰减器电路

Luis Chioye

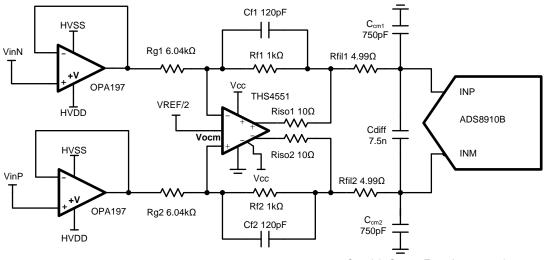
输入电压(OPA197 缓冲器)	THS4551 输出、ADC 输入	ADS8912B 数字输出
VinP = $-12V$, VinN = $+12V$, VinMin (Dif) = $-24V$	VoutDif = $-4.00V$, VoutP = $0.25V$, VoutN = $4.25V$	238E3 _H -116509 ₁₀
VinP = +12V, VinN = $-12V$, VinMax (Dif) = $+24V$	VoutDif = $+4.0V$, VoutP = $4.25V$, VoutN = $0.25V$	1C71C _H +116508 ₁₀

	电源和基准电压				
HVDD	HVSS	Vcc	Vee	Vref	Vcm
+15V	-15V	+5.0V	0V	+4.5V	2.5V

设计 说明

此模拟前端 (AFE) 和 SAR ADC 数据采集解决方案可测量 ±24V 范围(或绝对输入范围 VinP = ±12V,VinN = ±12V)内的真差分电压信号,提供高输入阻抗,支持高达 500ksps 的数据速率,且具有 18 位分辨率。此解决方案采用具有低输入偏置电流的精密 36V 轨至轨放大器来缓冲全差分放大器 (FDA) 的输入。FDA 可使信号衰减并将其转换为 SAR ADC 的差分电压和共模电压范围。您可以调整组件选择 部分的值以允许不同的输入电压电平。

该电路实现方案用于精确测量特定于应用的测试设备、数据采集 (DAQ) 卡 和模拟输入模块(用于可编程自动化控制 (PAC)、离散控制系统 (DCS) 和可编程逻辑控制 (PLC) 应用中的环流)中的真差分电压。



Copyright © 2017, Texas Instruments Incorporated



规格

规格	目标值	计算值	仿真值
瞬态 ADC 输入趋稳 (500ksps)	<< 1 LSB; << 34μV	不适用	0.5µV
噪声(ADC 输入端)	$10\mu V_{RMS}$	9.28µV _{RMS}	$9.76\mu V_{RMS}$
带宽	1.25MHz	1.25MHz	1.1MHz

设计注意事项

- 1. 根据线性运行的共模、输出摆幅规格,验证运算放大器(缓冲器)的线性范围。此内容涵盖在组件选择部分之中。选择一个具有低输入偏置电流的放大器。
- 2. 查找 ADC 满量程范围和共模范围规格。此内容涵盖在组件选择之中。
- 3. 根据 FDA 的输入信号幅度、ADC 满量程范围和输出摆幅规格,确定 FDA 所需的衰减。此内容涵盖在组件选择 部分之中。
- 4. 选择 COG 电容器以最大限度减少失真。
- 5. 使用 0.1% 20ppm/°C 或更高规格的薄膜电阻器以实现良好的精确度、低增益漂移并最大限度减少失真。
- 6. *了解和校准 ADC 系统的失调电压和增益* 介绍了误差分析的方法。请查看该链接以了解最大限度减少增益误差、失调电压误差、漂移误差和噪声误差的方法
- 7. SAR ADC 前端组件选择简介 介绍了选择电荷桶电路 Rfilt 和 Cfilt 的方法。此类组件值取决于放大器带宽、数据转换器采样速率以及数据转换器设计。此处展示的值将能够为本例中的放大器、增益设置和数据转换器提供良好的趋稳性能和交流性能。如果改动了设计,必须选择其他的 RC 滤波器。请参阅高精度实验室 视频了解如何选择 RC 滤波器以实现最佳的趋稳性能和交流性能。



缓冲放大器和 FDA 的组件选择和设置

1. 验证缓冲放大器线性运行的输入范围:

Select Supplies
$$(V -) = -15V$$
, $(V +) = +15V$ to allow VinP = $\pm 12V$ VinN = $\pm 12V$ range $(V -) - 0.1V < V_{cm} < (V +) - 3V$ from OPA197 common-mode voltage specification $-15.1V < V_{cm} < +12V$ allows required $\pm 12V$ input voltage range

- 2. 验证缓冲放大器线性运行的输出范围:
 - $(V-)+0.6V < V_{out} < (V+)-0.6V$ from OPA197 Aol specification for linear operation
 - -14.4V<V_{out}<14.4V allows required±12Voutput voltage range
- 3. 查找 ADC 满量程输入范围。在该电路中, V_{REF} = 4.5V: ADC $_{Full\text{-Scale Range}}$ =± V_{REF} =±4.5V from ADS8910B datasheet
- 4. 查找所需的 ADC 共模电压:

$$V_{CM} = \frac{+V_{REF}}{2} = +2.25V$$
 from ADS8910B datasheet, therefore set FDA VCOM = 2.25V

- 5. 查找 FDA 线性运行的绝对输出电压范围:
 - $0.23 < V_{out} < 4.77V$ from THS4551 output low/high specification for linear operation However, the positive range is limited by $ADC_{Full-Scale\ Range} = \pm 4.5V$, therefore

$$0.23V < V_{out} < 4.5V$$
 where $V_{outMin} = 0.23V$, $V_{outMax} = 4.5V$

6. 查找 FDA 线性运行的差分输出电压范围。该电路的一般输出电压公式如下:

$$V_{outMin} = \frac{V_{outDifMin}}{2} + V_{cm} \text{ and } V_{outMax} = \frac{V_{outDifMax}}{2} + V_{cm}$$

Re-arrange the equations and solve for $V_{outDifMin}$ and $V_{outDifMax}$.

Find maximum differential output voltage range based on worst case:

$$V_{outDifMax} = 2 \cdot V_{outMax} - 2 \cdot V_{cm} = 2 \cdot (4.5V) - 2 \cdot (2.25V) = 4.5V$$

$$V_{outDifMin} = 2 \cdot V_{outMin} - 2 \cdot V_{cm} = 2 \cdot (0.23V) - 2 \cdot (2.5V) = -4.04V$$

Based on combined worst case, choose $V_{outDifMin} = -4.04V$ and $V_{outDifMax} = +4.04V$

7. 查找 FDA 差分输入电压范围:

$$V_{inDifmax} = V_{inPmax} - V_{inNmin} = +12V - (-12V) = +24V$$

 $V_{inDifmin} = V_{inPmin} - V_{inNmax} = -12V - (+12V) = -24V$

8. 查找 FDA 所需的衰减比:

$$Gain_{FDA} = \frac{V_{outDifMax} - V_{outDifMin}}{V_{inDifMax} - V_{inDifMin}} = \frac{\left(+4.04V\right) - \left(-4.04V\right)}{\left(+24V\right) - \left(-24V\right)} = 0.166\frac{V}{V} \approx \frac{1}{6}\frac{V}{V}$$

9. 查找标准电阻值来设置衰减:

$$Gain_{FDA} = \frac{R_f}{R_o} = \frac{1}{6}V/V \implies \frac{R_g}{R_f} = \frac{1.00k\Omega}{6.04k\Omega} = \frac{1}{6.04}V/V$$

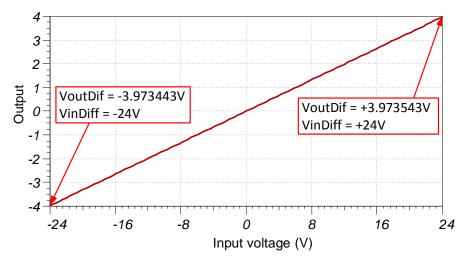
10. 查找 \mathbf{C}_f (截止频率为 f_{c} , $\mathbf{R}_{\mathsf{fINA}} = \mathsf{1k}\Omega$):

$$C_f = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot f_c \cdot R_{fINA}} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot (1.25MHz) \cdot (1k\Omega)} = 127 \, pF \, or \, 120 \, pF \, standard \, value$$



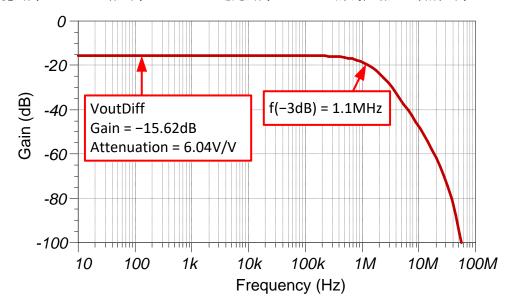
直流传输特性

下图展示了 +24V 至 -24V 差分输入的线性输出响应。



交流传输特性

仿真带宽约为 1.1MHz, 增益为 -15.62dB, 这是约为 0.166V/V 的线性增益(衰减比为 6.04V/V)。





噪声仿真

Simplified Noise calculation for rough estimate:

$$f_c = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R_f \cdot C_f} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot (1k\Omega) \cdot (120pF)} = 1.33MHz$$

Noise contribution of OPA197 buffer referred to ADC input

$$\begin{split} E_{nOPA197} &= e_{nOPA197} \cdot \sqrt{K_n \cdot f_c} \cdot Gain_{FDA} \\ E_{nOPA197} &= \left(5.5 nV \, / \, \sqrt{Hz} \right) \cdot \sqrt{1.57 \cdot 1.33 MHz} \cdot 0.166 V \, / \, V = 1.319 \mu V_{RMS} \end{split}$$

Noise of THS4551 FDA referred to ADC input

Noise gain:
$$NG = 1 + R_f / R_g = 1 + \frac{1.00k\Omega}{6.04k\Omega} = 1.166V / V$$

$$e_{noFDA} = \sqrt{\left(e_{nFDA} \cdot NG\right)^2 + 2\left(i_{nFDA} \cdot R_f\right)^2 + 2\left(4kTR_f \cdot NG\right)}$$

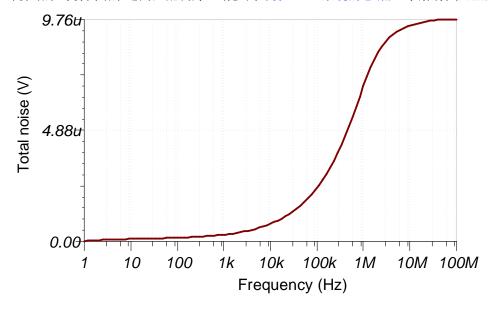
$$e_{noFDA} = \sqrt{\left(3.4nV / \sqrt{Hz} \cdot 1.166V / V\right)^2 + 2\left(0.5pA / \sqrt{Hz} \cdot 1k\Omega\right)^2 + 2\left(16.56 \cdot 10^{-18} \cdot 1.166V / V\right)}$$

$$e_{noFDA} = 7.40nV / \sqrt{Hz}$$

$$E_{nFDA} = e_{noFDA} \cdot \sqrt{K_n \cdot f_c} = \left(7.40nV / \sqrt{Hz}\right) \cdot \sqrt{1.57 \cdot 1.33MHz} = 9.28\mu V_{RMS}$$

$$Total\ Noise = \sqrt{E_{nFDA}}^2 + E_{nOPA197}^2 = \sqrt{\left(9.28\mu V_{RMS}\right)^2 + \left(1.32\mu V_{RMS}\right)^2} = 9.37\mu V_{RMS}$$

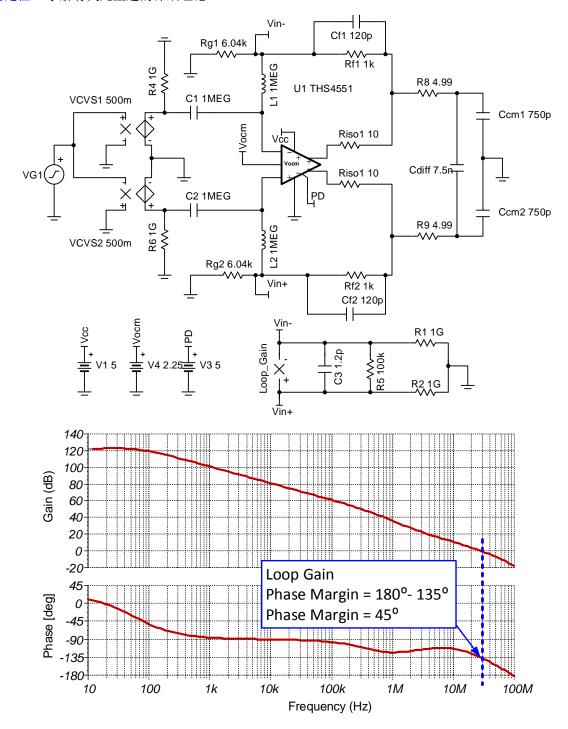
请注意,计算结果与仿真结果之间匹配良好。请参阅计算 ADC 系统的总噪声 了解有关此主题的详细理论。





稳定性仿真

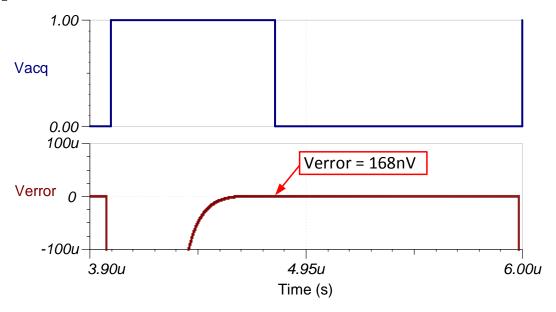
在 TINA 中使用以下电路来测量环路增益并使用 TINA 中的交流传输分析来验证相位裕度。电阻器 R_{lso} = 10Ω 在反馈环路内用于增大相位裕度。该电路具有 45 度相位裕度。请参阅 TI 高精度实验室 - 运算放大器: 稳定性 4 了解有关此主题的详细理论。





瞬态 ADC 输入趋稳仿真

以下仿真显示了在 OPA197 缓冲器输入设置为 +12V 和 -12V 条件下趋稳至 24V 直流差分输入信号的情况。这种类型的仿真表明已正确选择采样保持反冲电路。请参阅优化 Rfilt 和 Cfilt 值 了解有关此主题的详细理论。





设计中采用的器件

器件	主要 特性	链接	类似器件
ADS8912B ⁽¹⁾	18 位分辨率,500ksps 采样速率,集成基准缓冲器,全差分输入,Vref 输入范围为 2.5V 至 5V。	www.ti.com.cn/product/cn/ADS 8912B	www.ti.com.cn/adcs
THS4551	FDA,150MHz 带宽,轨至轨输出,VosDriftMax = 1.8μV/°C,e _n = 3.3nV/rtHz	www.ti.com.cn/product/cn/THS4 551	www.ti.com.cn/opamp
OPA197	36V,10MHz 带宽,轨至轨输入/输出,VosMax = ±250μV,VosDriftMax = ±2.5μV/°C,偏置电流 = ±5pA	www.ti.com.cn/product/cn/OPA 197	www.ti.com.cn/opamp
REF5045	VREF = 4.5V, 3ppm/℃ 漂移, 0.05% 初始精度, 4μVpp/V 噪声	www.ti.com.cn/product/cn/REF5 045	www.ti.com/voltageref

(*) REF5045 可直接连接到 ADS8912B,无需任何缓冲器,因为 ADS8912B 具有内置的内部基准缓冲器。此外,REF5045 具有精密 SAR 应用中的环流所需的低噪声和漂移。THS4551 提供衰减功能并可将共模电平转换为 SAR ADC 的电压范围。此外,这种 FDA 通常用于高速精密全差分 SAR 应用 ,因为它具有足够的带宽来缓解 ADC 输入采样中的电荷反冲瞬变。OPA197 是一款 36V 运算放大器,可提供非常高的输入阻抗前端,从而对 FDA 输入进行缓冲

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。

主要文件链接

此设计的源文件 - http://www.ti.com/cn/lit/zip/sbac183。

修订历史记录

修订版本	日期	更改
Α	2019年3月	缩短了标题并将标题角色更改为"数据转换器"。 添加了电路指导手册登录页面的链接。

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