Analog Engineer's Circuit: Data Converters

ZHCA920-January 2018

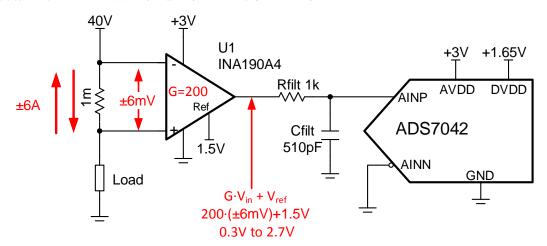
Art Kay

输入	ADC 输入	数字输出 ADS7042
-6A	0.3V	19A _H , 410 _d
+6A	2.7V	E66 _H , 3686 _d

电源			
AVDD/V _{REF}	DVDD	Vsup	
3.0V	1.65V	40V	

设计 说明

电流分流监控器是经过优化的放大器,可在非常宽的共模范围内读取小分流电压。该示例应用使用 INA190A4 将 ±6A 电流转换为 ADC 的 0V 至 3V 范围。请注意,这是具有 40V 共模范围的高侧电流测量。 《利用电流检测放大器解决当今电流检测设计难题》中介绍了有关电流检测的详细理论。与其他电流分流器 件相比,INA190 具有极低的失调电压、偏置电流和漂移。凭借该出色的直流性能,可以在不影响精度的情况下实现更小的输入电压范围,因为与输入信号相比,失调电压较小。使用小分流电阻器是一个优点,因为在给定的电流水平下,对于较小的电阻器,分流器中消耗的功率较小。ADS7042 是具有 3V 模拟输入范围的 12 位 1MSPS SAR ADC。可以针对其他数据转换器和输入范围修改本文档中所示的设计。该设计可用于各种需要监控电流的 应用,如笔记本电脑、手机和电池管理。





规格

规格	目标值	计算值	仿真值
瞬态趋稳	< 0.5LSB = 366µV	不适用	0.94µV
噪声	不适用	3.5mVrms	3.16mV
带宽	不适用	33kHz	35kHz

设计说明

- 1. 分流电阻器 R_{SENSE} 的容差会转换为增益误差。根据您的误差预算选择容差。请注意,INA190A4 的最大指定增益误差为 0.3%,电阻器的常见容差为 0.5% 至 1.0%。
- 2. "组件选择"部分中介绍了分流电阻器选择。目标是在保持良好精度的同时最大程度地降低功率耗散。
- 3. 为 C_{FILT} 使用 COG 电容器,以最大程度地降低失真。
- 4. 示例设计用于双向电流源(例如 $\pm 6A$)。对于单向电流源(例如 $\pm 0A$ 至 $\pm 12A$),可以采用类似的方法。主要区别在于基准输入引脚会接地,而不是连接到 $\pm 1/2V_{REF}$ 。



组件选择

1. Choose Rsense Resistor and find Gain for the current sense amplifier (bidirectional current)

$$R_{sh} < \frac{P_{max}}{(I_{max})^2} = \frac{50mW}{(6A)^2} = 1.38m\Omega$$

Choose $Rsh = 1m\Omega$

$$\pm V_{out(range)} = \pm \frac{V_{REF}}{2} = \pm \frac{3V}{2} = \pm 1.5V$$

$$G_{\text{INA}} = \frac{\pm V_{\text{out(range)}}}{I_{\text{load(max)}} \cdot R_{\text{sh}}} = \frac{\pm 1.5 V}{6 A \cdot 1 m \Omega} = 250 \, V / V$$

Select INA190A4, G = 200V / V, Common Mode Range: -0.2 V to 40 V

2. Calculate the current sense amplifier output range

$$\begin{split} &V_{\textit{INA_outmax}} = G_{\textit{INA}} \cdot \left(I_{\textit{load}(\text{max})} \cdot R_{\textit{sh}}\right) + \frac{V_{\textit{REF}}}{2} = 200 \textit{V} \, / \, \textit{V} \cdot \left(6\textit{A} \cdot 1\textit{m}\Omega\right) + \frac{3\textit{V}}{2} = 2.7 \textit{V} \\ &V_{\textit{INA_outmin}} = G_{\textit{INA}} \cdot \left(I_{\textit{load}(\text{min})} \cdot R_{\textit{sh}}\right) + \frac{V_{\textit{REF}}}{2} = 200 \textit{V} \, / \, \textit{V} \cdot \left(-6\textit{A} \cdot 1\textit{m}\Omega\right) + \frac{5\textit{V}}{2} = 0.3 \textit{V} \end{split}$$

3. Find the INA190 output swing from the data sheet.

Swing to Posative Rail = 3V - 40mV = 2.96V

Swing to Negative Rail = 1mV

The output is scaled for 0.3V to 2.7V, so this design has significant margin.

If desired, a larger shunt resistor could be used to expand the usable range.

4. Offset Error impact on system error.

OutputOffsetINA =
$$V_{os} \cdot Gain = 15 \mu V \cdot 200 = 3 mV$$

OfsetADS7042 =
$$3LSB \cdot 366 \,\mu\text{V}/LSB = 1.1 \,\text{mV}$$

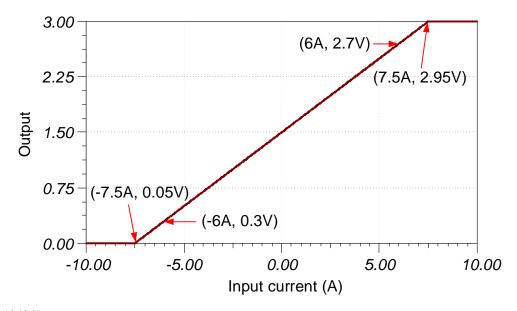
TotalOffsetRSS =
$$\sqrt{(3mV)^2 + (1.1mV)^2}$$
 = 3.2mV

$$Error(\%FSR) = \frac{3.2mV}{3V} \cdot 100 = 0.11\% \text{ of FSR}$$



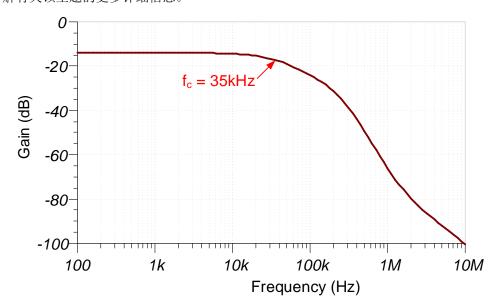
直流传输特性

下图展示了 –7.5A 至 +7.5A 输入的线性输出响应。所需的线性范围为 ±6A,因此该电路符合设计裕度的要求。



交流传输特性

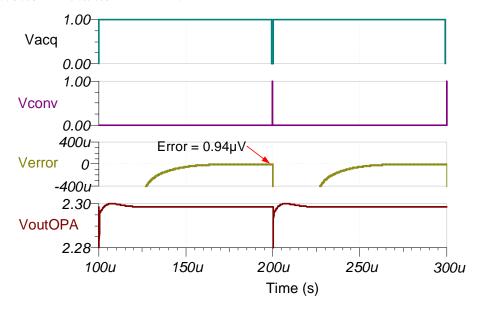
数据表中指定的 INA190A4 带宽为 33kHz,这与仿真的 35kHz 带宽非常接近。输入 ADC 滤波器旨在最大程度地降低电荷反冲,并且不限制带宽 ($f_{c(ADC\ filter)}=312kHz$)。请观看《TI 高精度实验室 - 运算放大器: 带宽 1》,了解有关该主题的更多详细信息。





瞬态 ADC 输入趋稳仿真

针对 100kHz 采样率,为接近满量程的输入 (VinADC = 2.3V) 执行了瞬态 ADC 仿真。请注意,需要调整采样率,因为 INA190 没有足够的带宽来响应 ADC 在最大采样率下的瞬态电荷反冲。请观看《SAR ADC 前端组件选择简介》,了解有关该主题的详细理论。



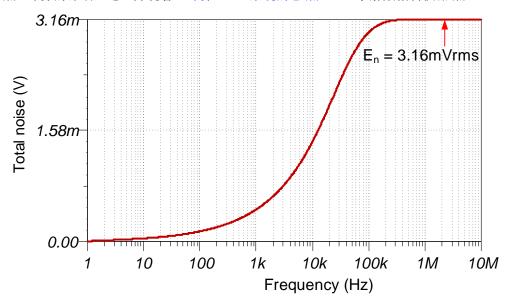
噪声仿真

噪声手工计算如下所示。该计算假设滤波器是一阶滤波器,但带宽模拟检查会显示更复杂的响应。

$$E_n = G_n \cdot e_n \cdot \sqrt{K_n \cdot f_c}$$

$$E_n = 200 \cdot 75 \, \text{nV} / \sqrt{\text{Hz}} \cdot \sqrt{1.57 \cdot 35 \, \text{kHz}} = 3.5 \, \text{mVrms}$$

请注意,计算结果与仿真结果之间匹配良好。请观看《*TI 高精度实验室 - 运算放大器: 噪声 4*》,了解有关放大器噪声计算的详细理论,并观看《计算 ADC 系统的总噪声》,了解数据转换器噪声。





设计中采用的器件

器件	主要 特性	链接	其他可能的器件
ADS7042	12 位分辨率, SPI, 1MSPS 采样速率, 单端输入, AVDD/Vref 输入范围为 1.6V 至 3.6V。	http://www.ti.com.cn/product/cn/ADS7 042	http://www.ti.com/adcs
INA190	低电源电压(1.7 V 至 5.5 V),宽共模范围(-0.2 V 至 40 V),低失调电压($Vos < 15$ μ V 最大值),低偏置电流(500 pA 典型值)。		http://www.ti.com.cn/zh- cn/amplifier-circuit/current- sense/analog- output/products.html

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

TINA 源文件 - http://www.ti.com/cn/lit/zip/sbac230。

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