

1.2MHZ,26V Step-up DC/DC Converter

特性

- 1、内部集成 80mΩ功率 MOSFET
- 2、2V 到 24V 的宽输入电压范围
- 3、1.2MHz 固定频率工作
- 4、内部 4A 电流限制
- 5、可调输出电压
- 6、芯片内部补偿,简化外围元件总数
- 7、输出电压最高支持到 28V
- 8、高效率: 最高可达 97%
- 9、自动 PFM
- 10、SOT23-6 封装

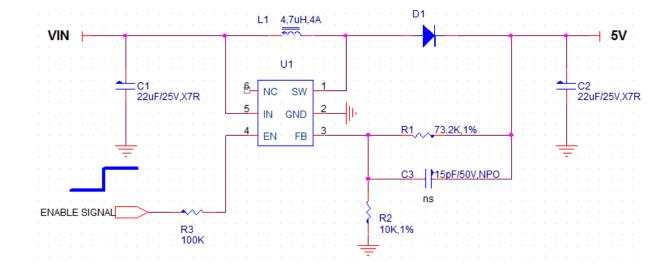
简介

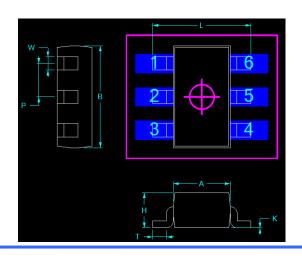
\$X1308是一款固定频率, SOT23-6 封装的电流模式升压变换器, 高达 1.2MHz 的工作频率使得外围电感电容可以选择更小的规格。内置软启动功能减小了启动冲击电流。

SX1308 轻载时自动切换至 PFM 模式。

SX1308包含了输入欠压锁定,电流限制以及过热保护功能。

小尺寸的封装给 PCB 省下更多的空间。







引脚说明

引脚	名称	功能
1	SW	开关节点,连接到电感
2	GND	地
3	FB	输出反馈脚(反馈电压 0.6V)
4	EN	使能脚,驱动 EN 大于 1.5V 时激活工作,小于 0.4V 时关闭工作,不要将 EN 脚悬空处理
5	IN	输入电源脚,必须靠近放置输入陶瓷电容
6	NC	空置脚

设置输出电压

通过调整反馈分压电阻 R1 和 R2 来设置输出电压:

$$V_{OUT} = V_{REF} \times \left(1 + \frac{R_1}{R_2}\right)$$

例如以下电压设置

V _{OUT}	R ₁	R_2
5V	73.2 kΩ	10kΩ
10V	158 kΩ	10kΩ
12V	191 kΩ	10kΩ
15V	240 kΩ	10kΩ
20V	324 kΩ	10kΩ

注:

Vout:輸出电压

V_{REF}:反馈电压(0.6V)

R1:上边分压电阻

 R_2 : 下边分压电阻, R_2 的合适值为 $10k\Omega$



电感选择

采用输出电压 V_{OUT} 与输入电压 V_{IN} 的比值可迅速估算出占空比 D:

$$D = \frac{V_{OUT} - V_{IN}}{V_{OUT}}$$

考虑到二极管 D1 的正向压降造成的功耗,跨接在内置 NMOS 开关上的压降,电感直流电阻 R_{DCR}上的压降和开关损耗,根据实际工作占空比,可以计算出更精确的转换效率:

$$\frac{V_{OUT}}{V_{IN}} = \frac{\eta}{1 - D}$$

其中n是**SX1308** 工作效率。

电感值确定了输入纹波电流。感值大则纹波电流小,感值小则纹波电流大,但感值过大或过小都会增加电感上的功耗。

$$\Delta i_{L} = \frac{V_{\mathit{IN}}}{L} \times DT_{\mathit{S}} = \frac{V_{\mathit{IN}} \times (V_{\mathit{OUT}} - V_{\mathit{IN}})}{L \times V_{\mathit{OUT}} \times F_{\mathit{SW}}}$$

一般设置纹波电流 Δίι 为最大负载的 10%~30%

$$\Delta i_{L} = \gamma I_{\mathit{IN}} = \gamma \, \frac{I_{\mathit{OUT}} \times V_{\mathit{OUT}}}{V_{\mathit{IN}}}$$

故所需电感值为:

$$L = \frac{{V_{IN}}^2 \times (V_{OUT} - V_{IN})}{\gamma \times I_{OUT} \times {V_{OUT}}^2 \times F_{SW}}$$

注:

V_{IN}:输入电压

Vout:輸出电压

I_{IN}:输入电流

Iout:輸出电流

Fsw: 开关频率

γ: 纹波系数 (0.1~0.3)

电感峰值电流为:

$$I_{LPK} = I_{IN} + \frac{\Delta i_L}{2}$$

ILPK必须确保小于芯片限流值(4A)。

选择电感时,首先确保电感峰值电流 I_{LPK} 小于电感饱和电流 I_{SAT},因为电感饱和会导致电感值骤降并影响芯片正常工作。

考虑到 **SX1308** 的工作效率 选择具有较低串联电阻 R_{DCR} 的电感可得到更高的工作效率。

输入电容选择

在开关瞬态期间为确保 V_{IN} 不会下降太多,输入电容是很有必要的,输入电容的主要规格是电容值,电压值,RMS 电流额定值和 ESL(等效串联电感)。推荐采用的输入电容值为 10uF~47uF,具体取决于应用情况。

选择电容时,需要确认在工作电压和工作温度范围 内电容值是否产生任何明显变化。

强烈推荐采用 X7R 或者 X5R 的多层陶瓷电容 (MLCC),其对于输入输出电容而言都是较好的选择,它们都具有极低的 ESL 值。



输出电容选择

SX1308的工作频率允许采用陶瓷输出电容,且无需对瞬态响应做出折衷。陶瓷电容允许更高的电感纹波电流,同时不会明显增加输出纹波电压。

输出电容的选择基于所需纹波和瞬态响应,负载瞬态的初始电流主要由输出电容提供,因此输出阻抗能确定最大的电压扰动,转换器的输出纹波是关于电容的容抗及其等效串联阻抗 ESR 的一个函数。

$$\Delta V_{OUT} = \frac{\Delta i_L}{2} \times R_{ESR} + \frac{I_{OUT} \times D}{2 \times F_{SW} \times C_{OUT}}$$

当采用 MLCC 电容时,其 ESR 值一般会表现得足够低,使得电容纹波占据主导地位,当该情况发生时,输出纹波近似为正弦波。

输出电容同样推荐采用 X7R 或者 X5R 的多层陶瓷电容 MLCC,因为其能够旁路高频噪声。特定数量的开关边沿噪声会沿着寄生电容从电感耦合到输出端,陶瓷电容可以旁路该噪声,而钽电容则做不到。因为输出电容是影响控制环路稳定性的两个外置器件之一,大多数的应用都需要最小值为 4.7uF 的输出电容。

PCB 布线注意事项

为使 **SX1308**工作在最佳状态,需要满足下述 LAYOUT 规则:

- ★输入输出电容地必须靠近 IC 的 GND 引脚以减小电流环路面积。
- ★大的交流电流会流过 VIN,SW 和 VOUT 走线,所以要保证这些走线短目宽。
- ★SW 脚处铜皮, 因其上有交变电压, 为预防 EMI, 需要控制在一个比较小的面积。
- ★FB 引脚是一个高阻抗节点,应当使 FB 走线足够 短以避免拾取噪声导致输出电压波动,将反馈电阻 尽可能靠近 IC 放置,同时 R2 的 GND 应尽量靠近 IC 的 GND 引脚放置, Voυτ 到 R1 的布线应该远离 电感和开关节点。

功率二极管选择

推荐使用低导通电压快恢复的肖特基二极管,这样可以得到更高的工作效率。

肖特基二极管的反向击穿电压必须大于输出电压。 对于二极管的额定电流,需满足:

$$I_D(RMS) \ge \sqrt{I_{OUT} \times I_{PEAK}}$$