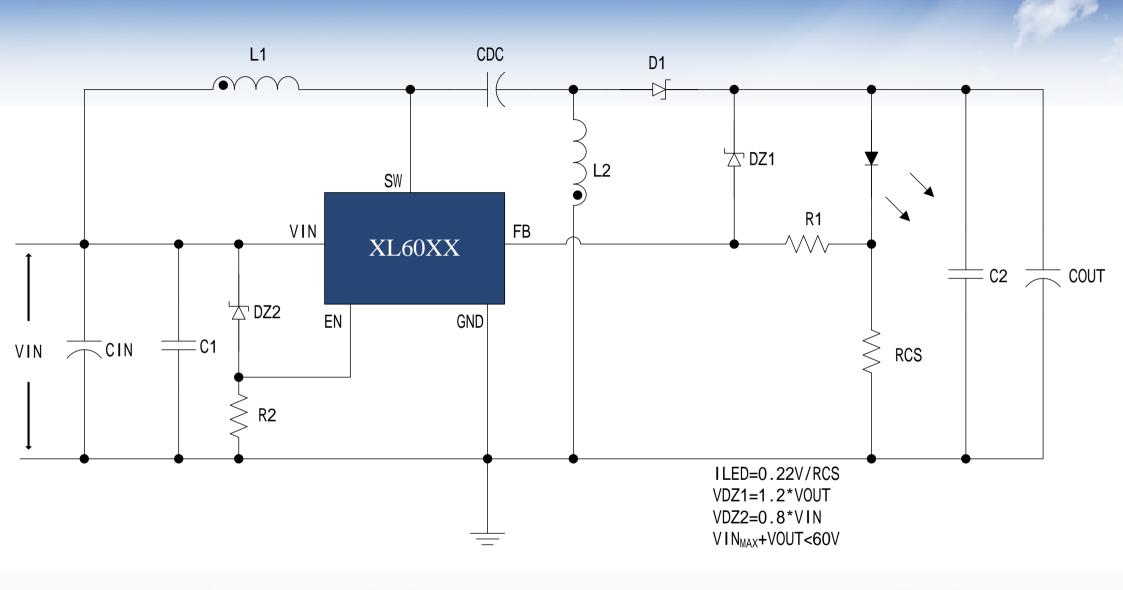


XL60XX系列快速选择表

产品型号	输入电 压范围	开关 电流	开关 频率	输出 电压	典型 应用	效率 (Max)	封装 类型	功率
XL6013	5V-40V	2A	400KHz	5V~30V	4串1W LED	85%	SOP-8L	4 W
XL6005	3.6V-32V	4A	180KHz	5V~30V	4串2W LED	87%	T0252-5L	8W
XL6006	5.0V-32V	5A	180KHz	5V~30V	4串4W LED	87%	T0263-5L	20W



典型应用电路图





电感选择

▶ SEPIC转换器中的两个电感可使用两个独立电感,也可使用同轴磁芯的耦合 电感,使用耦合电感可获得更高的转换效率与更好的性能。

$$IL1_{MAX} = IIN_{MAX} = IOUT_{MAX} * \frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}}$$
 $IL2_{MAX} = IOUT_{MAX}$ $D = \frac{VOUT + VD}{VIN + VOUT + VD}$

$$IL2max = IOUTmax$$

$$D = \frac{VOUT + VD}{VIN + VOUT + VD}$$

VD为最大输出电流条件下,输出续流二极管的压降。

▶开关电流等于IL1+IL2,最大开关电流平均值计算如下:

$$ISW_{MAX} = IL1_{MAX} + IL2_{MAX} = IOUT_{MAX} * \left(1 + \frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}}\right) = IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}}$$

>最大开关电流峰值计算如下:

$$ILSW_{PEAK} = 1.2 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}}$$

>开关纹波电流:

$$\Delta ISW = 0.4 * ISW_{MAX} = 0.4 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}}$$



>电感纹波电流:

$$\Delta IL1 = \Delta IL2 = 0.5 * \Delta ISW = 0.5 * 0.4 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}}$$

- ▶连续模式电感最小值计算公式如下:
- ▶使用分离电感时:

$$L1 = L2 = \frac{VIN_{MIN}}{0.5 * \Delta ISW * FSW} * D_{MAX}$$

▶使用耦合电感时:

$$L1 = L2 = \frac{VIN_{MIN}}{\Delta ISW * FSW} * D_{MAX}$$

>电感峰值电流:

$$IL1_{PEAK} = IL1_{MAX} + 0.5 * \Delta IL1 = IOUT_{MAX} * \frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}} + 0.5 * 0.5 * 0.4 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}}$$
 $IL2_{PEAK} = IL2_{MAX} + 0.5 * \Delta IL2 = IOUT_{MAX} + 0.5 * 0.5 * 0.4 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}}$

> 选用低直流电阻的电感可获得更高的转换效率。



输入电容

▶一般条件下,输入电容容量选择在10uF~100uF之间,只需要RMS电流满足即可,输入电容RMS电流计算如下:

$$IRMS = 0.3 * \Delta IL$$

- ▶输入电容耐压按照1.5*VIN_{MAX}进行选择;
- ▶在未使用陶瓷电容时,建议在输入电容上并联一个0.1uF 1uF的高频贴片陶瓷电容进行高频去耦。

计算最大输出电流

▶SEPIC转换器内部电流限制的是功率管与电感上的峰值电流 IL,最大输出电流取决于输出电压、最小输入电压、 IL与效率,计算如下(预留10%以上裕量):

$$IOUT_{MAX} < \frac{I_{LIM} - \Delta IL}{VOUT} = \frac{I_{LIM} - 0.5 * \Delta ISW}{VOUT} = \frac{I_{LIM} - 0.5 * 0.4 * IOUT_{MAX} * \frac{I}{1 - D_{MAX}}}{VIN_{MIN} * \eta} + 1 \frac{VOUT}{VIN_{MIN} * \eta} + 1$$



输出电流设计

- ▶FB为芯片内部基准误差放大器输入端,内部基准稳定在0.22V;
- ▶FB通过检测外部采样电阻电压,对输出电流进行调整,输出电流计算公式为:

ILED = 0.22V / RCS

采样电阻功率为:

PRCS = 0.22V * ILED

▶输出电流精度取决于芯片VFB精度、RCS精度,选择精度更高的电阻可以获得精度更高的输出电压,RCS精度需要控制在±1%以内。

续流二极管选择

- ▶续流二极管需要选择肖特基二极管,肖特基二极管\F值越低,转换效率越高;
- ▶续流二极管额定电流值大于最大输出电流的1.5倍;
- 〉续流二极管反向耐压大于最大输入电压与输出电压之和,建议预留30%以上



耦合电容选择

- ▶耦合电容CDC耐压大于最大输入电压与输出电压之和,建议预留30%以上裕量;
- ▶耦合电容容量计算如下:

$$CDC \ge \frac{IOUT_{MAX} * D_{MAX}}{0.05 * FSW}$$

▶耦合电容RMS电流计算如下:

$$IRMSCDC \ge IOUT * \sqrt{\frac{VOUT + VD}{VIN_{MIN}}}$$

输出电容选择

- ▶在输出端应选择低ESR电容以减小输出纹波电压。
- >输出电容容量与输出电压纹波计算如下:

$$COUT \ge \frac{IOUT_{MAX}}{VOUT_{RIPPLE} * FSW}$$

$$VOUT_{RIPPLE} = \frac{\left(1 - \frac{VIN}{VOUT}\right) * IOUT}{COUT * FSW}$$

$$ESR \le \frac{VOUT_{RIPPLE}}{ID}$$

- ➤ VCOUT 1.5*VOUT;
- ▶输出电容最小RMS电流计算如下:

$$IRMS \ge IOUT * \sqrt{\frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}}}$$

PCB设计注意事项

- ▶VIN,GND,SW,VOUT+,VOUT-是大电流途径,注意走线宽度,减小寄生参数对系统性能影响;
- ▶输入电容靠近芯片VIN与GND放置,电解电容+贴片陶瓷电容组合使用;
- ▶FB走线远离电感与肖特基等有开关信号地方,哪里需要稳定就反馈哪里, FB走线使用地线包围较佳;
- ▶芯片、电感、肖特基为主要发热器件,注意PCB热量均匀分配,避免局部温升高。



系统输入输出规格参数

- ➤输入电压: VIN=10V~30V, 典型值为12V;
- ➤输出电压: VOUT=13.2V;
- ▶输出电流: IOUT=1.2A;
- ▶转换效率: =87%;
- ▶输出电压纹波:1%*VOUT;
- ▶芯片选用XL6006;
- ▶开关频率:F_{SW}=180KHz。

选择电感:

$$D = \frac{VOUT + VD}{VIN + VOUT + VD} = \frac{13.2 + 0.45}{13.2 + 12 + 0.45} = 0.532$$

$$D_{MAX} = \frac{VOUT + VD}{VIN_{MIN} + VOUT + VD} = \frac{13.2 + 0.45}{10 + 13.2 + 0.45} = 0.577$$

$$IL1_{MAX} = IIN_{MAX} = IOUT_{MAX} * \frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}} = 1.2 * \frac{0.577}{1 - 0.577} = 1.64A$$

$$IL2_{MAX} = IOUT_{MAX} = 1.2A$$

$$ISW_{MAX} = IL1_{MAX} + IL2_{MAX} = IOUT_{MAX} * \left(1 + \frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}}\right) = IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}} = 1.2 * \frac{1}{1 - 0.577} = 2.84A$$

$$ILSW_{PEAK} = 1.2 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}} = 1.2 * 1.2 * \frac{1}{1 - 0.577} = 3.40A$$

$$\Delta ISW = 0.4 * ISW_{MAX} = 0.4 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}} = 0.4 * 1.2 * \frac{1}{1 - 0.577} = 1.13A$$

$$\Delta IL1 = \Delta IL2 = 0.5 * \Delta ISW = 0.5 * 0.4 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}} = 0.5 * 0.4 * 1.2 * \frac{1}{1 - 0.577} = 0.567A$$



选择电感:

使用分离电感时:

$$L1 = L2 = \frac{VIN_{MIN}}{0.5 * \Delta ISW * FSW} * D_{MAX} = \frac{10}{0.5 * 1.13 * 180 * 1000} * 0.577 = 98.3uH$$

使用耦合电感时:

$$L1 = L2 = \frac{VIN_{MIN}}{\Delta ISW * FSW} * D_{MAX} = \frac{10}{1.13 * 180 * 1000} * 0.577 = 49.2uH$$

$$IL1_{PEAK} = IL1_{MAX} + 0.5 * \Delta IL1 = IOUT_{MAX} * \frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}} + 0.5 * 0.5 * 0.4 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}} = 1.92A$$

$$IL2_{PEAK} = IL2_{MAX} + 0.5 * \Delta IL2 = IOUT_{MAX} + 0.5 * 0.5 * 0.4 * IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}} = 1.48A$$

选择分离电感时,L1,L2电感量为110uH,饱和电流3A;

选择耦合电感时,L1,L2电感量为56uH,饱和电流3A。



计算输入电容:

$$\Delta IL = \Delta IL1 = \Delta IL2 = 567 mA$$

$$IRMS = 0.3 * \Delta IL = 0.3 * 567 mA = 170.1 mA$$

 $VCIN=1.5*VIN_{MAX}=1.5*30=45V$

选择CIN容量100uF, RMS电流大于170mA, 耐压大于等于45V。

计算采样电阻:

 $RCS = 0.22V / ILED = 0.22V / 1.2A = 0.183\Omega$

 $P_{RCS} = VFB * ILED = 0.22V * 1.2A = 0.264W$

可以使用2个0.36 并联,考虑到功率,可以选择1206封装。为了保证精度,请至少选用1%的电阻。



续流二极管选择:

- ▶二极管额定电流:
- ID=1.2*IOUT=1.5*1.2=1.8A
- ➤反向耐压: VIN_{MAX}+VOUT=30+13.2=43.2V
- ▶选择2A,60V肖特基。

选择输出电容:

▶输出电容容量:

$$COUT \ge \frac{IOUT_{MAX}}{VOUT_{RIPPLE} * F_{SW}} = \frac{1.2}{0.01*VOUT*180K} = 50.5uF$$

▶输出电容ESR:

$$ESR \le \frac{VOUT_{RIPPLE}}{ID} = \frac{0.01*13.2}{1.2} = 110m\Omega$$



选择输出电容:

- >VCOUT 1.5*VOUT=1.5*13.2V=19.8V.
- ▶输出电容最小RMS电流计算如下:

$$IRMS \ge IOUT * \sqrt{\frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}}} = 1.2 * \sqrt{\frac{0.577}{1 - 0.577}} = 1402 mA$$

▶选择25V,容量大于68uF,RMS电流大于1402mA电解电容。

选择耦合电容:

- ▶耦合电容耐压
- ➤ VCDC VINMAX+VOUT=30+13.2=43.2V

$$CDC \ge \frac{IOUT_{MAX} * D_{MAX}}{0.05 * FSW} = \frac{1.2 * 0.577}{0.05 * 180 * 1000} = 76.9uF$$

$$IRMS_{CDC} \ge IOUT * \sqrt{\frac{VOUT + VD}{VIN_{MIN}}} = 1.2 * \sqrt{\frac{13.2 + 0.45}{10}} = 1402 mA$$

▶选择60V、容量大于100uF, RMS电流大于1402mA电解电容



- ▶Q1. 输入正负极接反芯片损坏
- ▶解决方案:添加防反接电路(右图蓝色虚 线框中电路)。

```
Q1:VDS 1.5*VINMAX;
DZ1:VDZ1=10V, 500mW;
R3:20K;
R4:20K
```

▶Q2. 输入尖峰电压损坏芯片

▶解决方案一:输入添加瞬态尖峰电压吸收电路(右图蓝色虚线框中电路);

D2:VD2=1.2*VIN_{MAX} 40V

▶解决方案二:输入添加过压保护电路(右 图红色虚线框中电路)。

```
Q1:VDS 1.5*VINMAX;

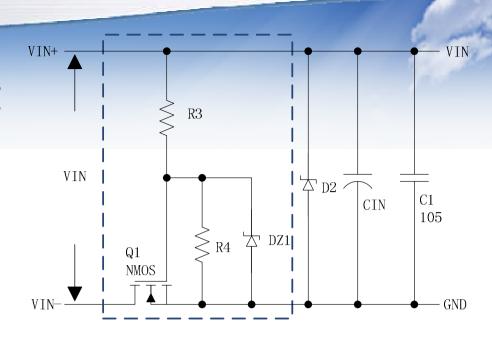
DZ1:VDZ1=1.2*VINMAX 40V, 500mW;

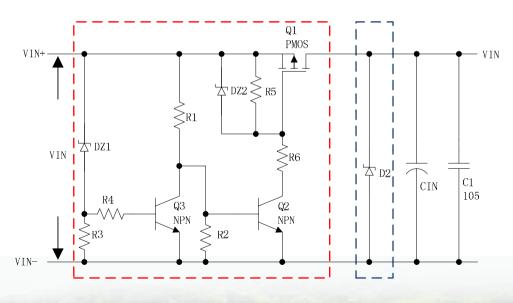
DZ2:VDZ2=10V, 500mW;

R1,R3,R4,R5,R6:20K;

R2:10K;

Q2,Q3:VCE 1.5*VINMAX。
```







- ▶Q3.如何调光
- ▶更改采样电阻RCS;
- ▶PWM信号变化占空比调节输出电压(见右图)。

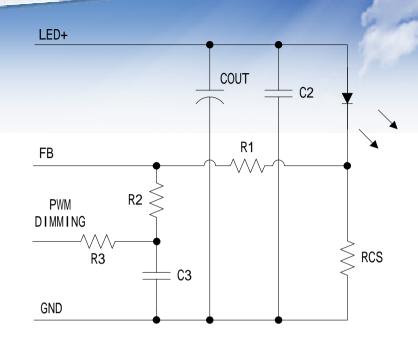
满足下公式:

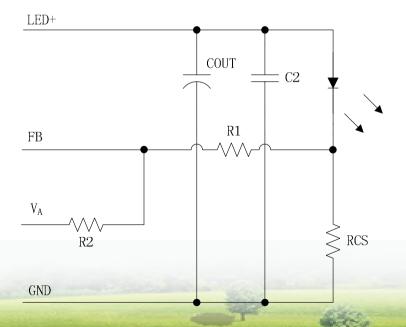
$$I_{LED} = \frac{1}{R_{CS}} * (V_{FB} - \frac{V_{PWM} * DUTY * R1}{R1 + R2 + R3})$$

▶使用模拟调光(见右图),满足下公式:

$$I_{LED} = \frac{1}{R_{CS}} * (V_{FB} - \frac{V_A * R1}{R1 + R2})$$

可以通过改变V_A电压实现调光,也可以通过改变R2阻值实现调光。

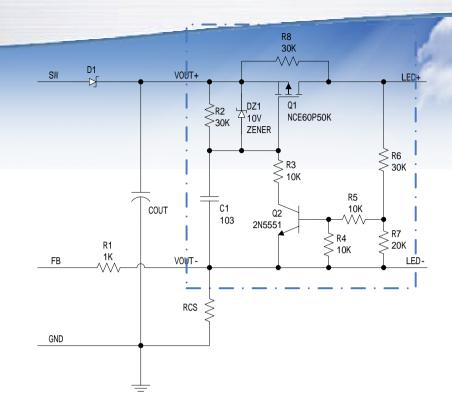






- ▶Q4. 输出短路保护怎么实现
- ▶解决方案:输出添加短路保护电路(右 图蓝色虚线框中电路)

Q1:VDS 1.5*VOUT; ID 2*IOUT RDS越小损耗越小,Q1发热量越低。



▶Q5.转换效率低

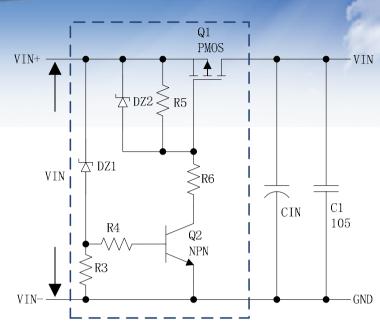
- ▶测试误差:用万用表测试输入电压、输入电流、输出电压、输出电流进行 计算转换效率,不能使用电源、负载自带显示的数据,误差较大;
- ▶PCB布线:确保大电流途径走线宽度 减少寄生参数对系统性能影响,输入电容靠近芯片VIN与GND放置;
- ▶元器件参数:系统正常工作时,电感与肖特基对效率影响较大,推荐使用低\/F值的肖特基,磁芯损耗较小的功率电感并确保饱和电流能力足够,一般情况下,环形铁硅铝磁芯的电感比黄白环铁粉芯的电感效率高5%左右。



- ▶Q6. 输入欠压保护怎么实现
- ▶解决方案:输入添加欠压保护电路。

```
DZ1:VDZ1=欠压保护电压,500mW;
DZ2:VDZ2=10V,500mW;
Q1:VDS 1.5*VINMAX,ID 2*IIN<sub>MAX;</sub>
Q2:VCE 1.5*VINMAX;
R4,R5:20K;
R3,R6:30K。
```

- ▶Q7.XL6005、XL6006芯片背铁电气属性
- ▶背铁电气属性与芯片第3脚一致。



- ▶Q8.怎么关闭芯片不工作
- ▶解决方案一:FB加高电平,芯片不工作(右上图);
- V1:2.5 V1 VIN.
- ▶解决方案二:输入加MOS关断(右下图 虚线框中电路),输出等于0。

```
V2: V2 0.6V关闭输出, V2 1.4V打开Q1,恢复输出;
```

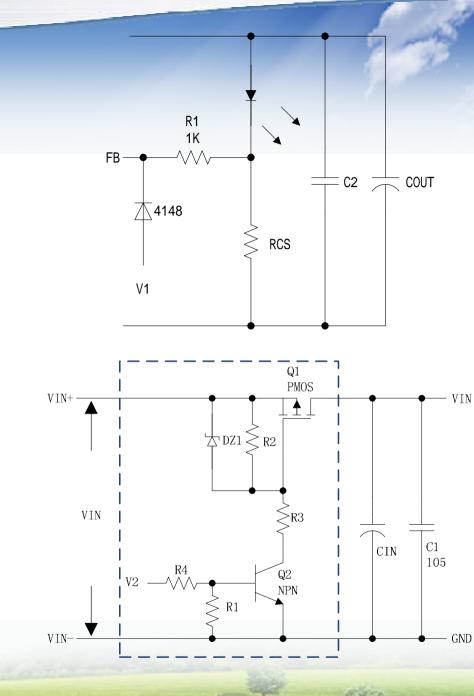
Q1:VDS 1.5*VIN_{MAX};

DZ1:VDZ1=10V, 500mW;

R1,R2,R4:20K;

R3:30K;

Q2:VCE 1.5*VIN_{MAX}o





- ▶Q9. 芯片不工作
- ▶添加欠压保护的应用中,确认欠压保护电路参数是否有误(DZ2取值不合适,EN脚对地电压低于0.8V);

- ▶Q10.输出电流与设定值差异较大
- ▶确认FB走线是否靠近开关器件;
- ▶输入电容是否靠近芯片VIN与GND放置;
- ▶输出电容容量是否足够;
- ▶大电流途径PCB走线宽度是否足够;
- ▶电感是否为功率电感,电感量与电流能力是否足够;
- ▶续流二极管是否选择为肖特基。

联系我们

网站:<u>www.xlsemi.com</u> 邮箱:<u>sales@xlsemi.com</u>

XLSEMI总部

地址:上海市浦东新区金豫路251号2幢2楼西

电话:021-33822315 33822319 传真:021-33822313

XLSEMI深圳办公室

地址:深圳市南山区高新北区朗山路7号中航工业南航大厦403,404室

电话:0755-86134051

