

# 上海芯龙半导体技术股份有限公司

专业 专注 务实 创新 高效 沟通

# XL60XX系列SEPIC恒流产品设计指南

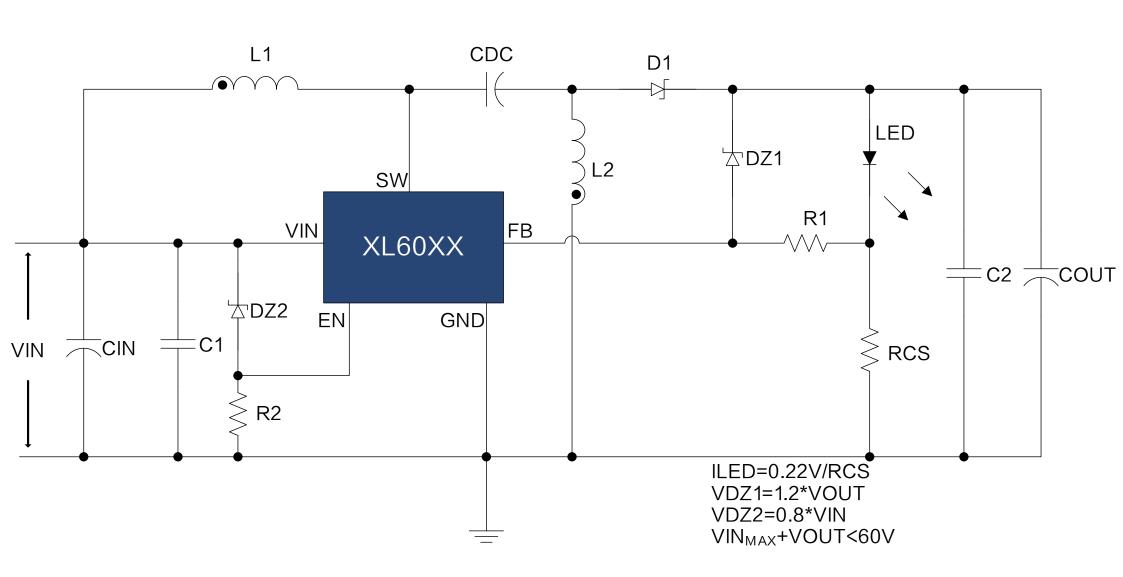


# XL60XX系列快速选择表



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%	SOP8	≤8W
XL6005	3.6V-32V	4A	180KHz	5V~30V	4串2W LED	87%	TO252-5L	≤20W
XL6006	5.0V-32V	5A	180KHz	5V~30V	4串4W LED	87%	TO263-5L	≤50W

# 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。

$$IL 1_{MAX} = IIN_{MAX} = IOUT_{MAX} * \frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}} \qquad IL 2_{MAX} = IOUT_{MAX} \qquad D = \frac{VOUT + VD}{VIN + VOUT + VD}$$

- 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:

$$ISW_{MAX} = IL 1_{MAX} + IL 2_{MAX} = IOUT_{MAX} * \left(1 + \frac{D_{MAX}}{1 - D_{MAX}}\right) = IOUT_{MAX} * \frac{1}{1 - D_{MAX}}$$

▶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:

$$\Delta IL1 = \Delta IL2 = 0.5 * \Delta ISW = 0.5 * 0.4 * IOUTMAX * \frac{1}{1 - DMAX}$$

- ▶连续模式电感最小值计算公式如下:
- ➤使用分离电感时: L1=L2= VIN/MIN \* DMAX
- ➤使用耦合电感时: L1=L2=\frac{V\IN\_MIN}{\Lambda\ISW\*FSW}\*D\_MAX}

#### ▶电感峰值电流:

$$IL\ 1PEAK = IL\ 1MAX + 0.5*\Delta\ IL\ 1 = IOUTMAX * \frac{DMAX}{1 - DMAX} + 0.5*0.5*0.4*IOUTMAX * \frac{1}{1 - DMAX}$$

$$IL2PEAK = IL2MAX + 0.5 * \Delta IL2 = IOUTMAX + 0.5 * 0.5 * 0.4 * IOUTMAX * \frac{1}{1 - DMAX}$$

▶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<sub>MAX</sub>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):

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



#### 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VF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 上裕量。



### 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:

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



### 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:

$$COUT \ge \frac{IOUT_{MAX}}{VOUT_{RIPPLE} * FSW}$$
 $VOUT_{RIPPLE} = \frac{(1 - \frac{VIN}{VOUT}) * IOUT}{COUT * FSW}$ 

$$ESR \leq \frac{VOUTRIPPLE}{ID}$$

- >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。

## 设计实例



### 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: η=87%;
- ▶输出电压纹波: 1%\*VOUT;
- ▶芯片选用XL6006;
- ▶开关频率: F<sub>SW</sub>=180KHz。

### 选择电感:

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

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

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

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

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

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

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

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

### 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:

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

$$\text{IL 1}_{\text{PEAK}} = \text{IL 1}_{\text{MAX}} + 0.5 * \Delta \text{IL 1} = \text{IOUT}_{\text{MAX}} * \frac{D_{\text{MAX}}}{1 - D_{\text{MAX}}} + 0.5 * 0.5 * 0.4 * \text{IOUT}_{\text{MAX}} * \frac{1}{1 - D_{\text{MAX}}} = 1.92 A$$

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

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。

# 设计实例



### 计算输入电容:

Δ/L = Δ/L1 = Δ/L2 = 567mA /RMS = 0.3 \* Δ/L = 0.3 \* 567mA = 170.1mA VCIN=1.5\*VIN<sub>MAX</sub>=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0.36Ω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<sub>MAX</sub>+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:

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

▶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≥VIN<sub>MAX</sub>+VOUT=30+13.2=43.2V

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

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

▶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<sub>MAX</sub>≤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;

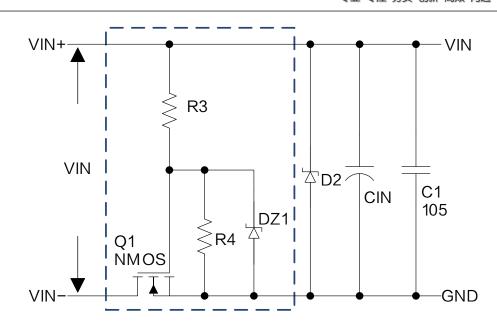
DZ1:VDZ1=1.2\*VINMAX≤40V, 500mW;

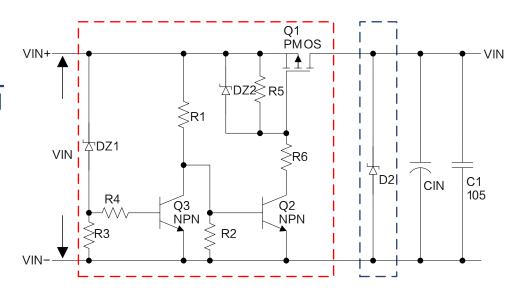
DZ2:VDZ2=10V, 500mW;

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)。

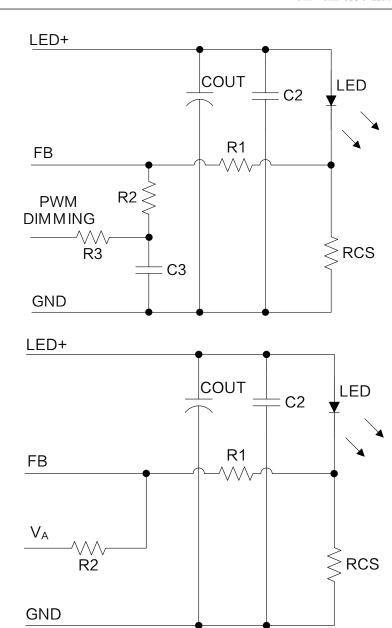
#### 满足下公式:

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

▶使用模拟调光(见右图),满足下公式:

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

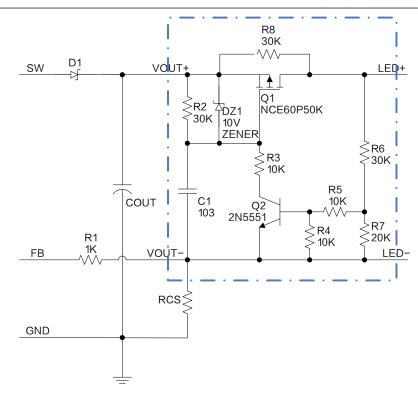
可以通过改变V<sub>A</sub>电压实现调光,也可以通过改变R2阻值实现调光。



### ▶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VF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;

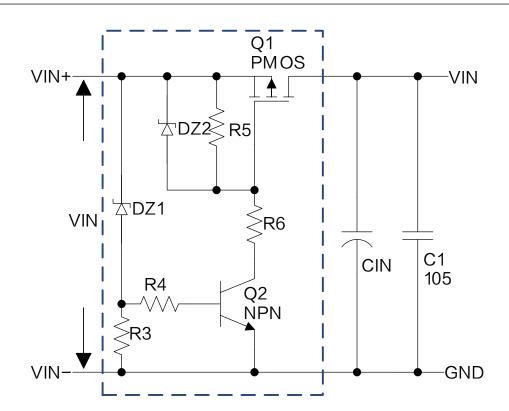
DZ2:VDZ2=10V, 500mW;

Q1:VDS $\geq$ 1.5\*VINMAX,ID $\geq$ 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;

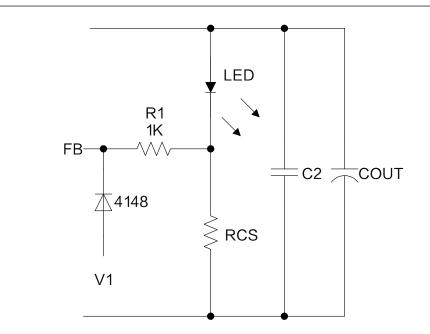
Q1:VDS≥1.5\*VIN<sub>MAX</sub>:

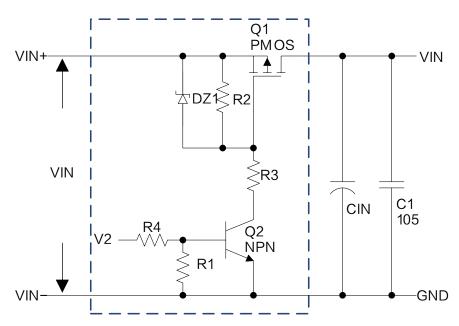
DZ1:VDZ1=10V, 500mW;

R1,R2,R4:20K;

R3:30K;

Q2:VCE≥1.5\*VIN<sub>MAX</sub>。







- ▶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。