

LM2596 开关电压调节器

LM2596 开关电压调节器是降压型电源管理单片集成电路，能够输出 3A 的驱动电流，同时具有很好的线性和负载调节特性。固定输出版本有 3.3V、5V、12V，可调版本可以输出 1.2V ~ 37V 之间的各种电压。

该器件内部集成频率补偿和固定频率发生器，开关频率为 150KHz，与低频开关调节器相比较，可以使用更小规格的滤波元件。由于该器件只需 4 个外接元件，可以使用通用的标准电感，这更优化了 LM2596 的使用，极大地简化了开关电源电路的设计。

其封装形式包括标准的 5 脚 TO-220 封装（DIP）和 5 脚 TO-263 表贴封装（SMD）。

该器件还有其他一些特点：在特定的输入电压和输出负载的条件下，输出电压的误差可以保证在 $\pm 4\%$ 的范围内，振荡频率误差在 $\pm 15\%$ 的范围内；可以用仅 $80\mu\text{A}$ 的待机电流，实现外部断电；具有自我保护电路（一个两级降频限流保护和一个在异常情况下断电的过温完全保护电路）

特点

3.3V、5V、12V 的固定电压输出和可调电压输出

可调输出电压范围 $1.2\text{V} \sim 37\text{V} \pm 4\%$

输出线性好且负载可调节

输出电流可高达 3A

输入电压可高达 40V

采用 150KHz 的内部振荡频率，属于第二代开关电压调节器，功耗小、效率高

低功耗待机模式， I_Q 的典型值为 $80\mu\text{A}$

TTL 断电能力

具有过热保护和限流保护功能

封装形式：TO-220（T）和 TO-263（S）

外围电路简单，仅需 4 个外接元件，且使用容易购买的标准电感

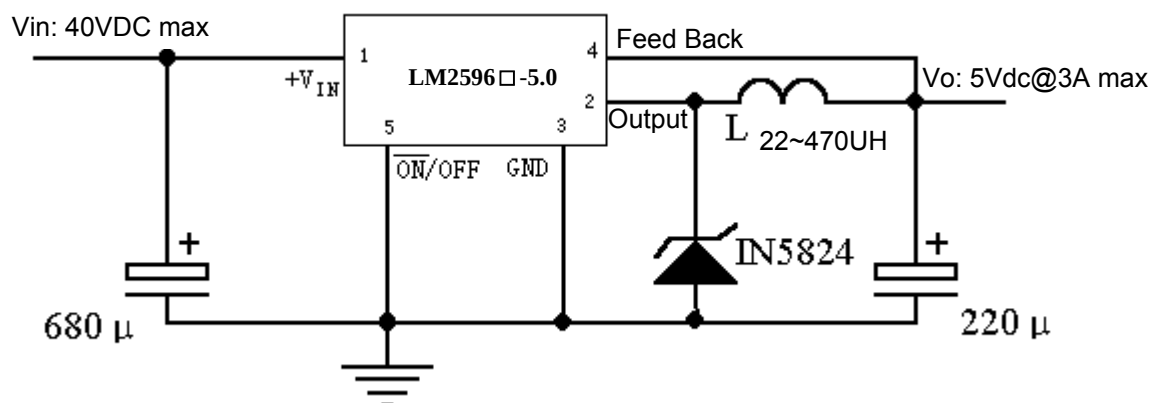
应用领域

高效率降压调节器

单片开关电压调节器

正、负电压转换器

典型应用（固定输出）



管脚图



极限参数

名称			范围	单位
最大电源电压			45	V
ON/OFF 脚输入电压			-0.3 ~ 25	V
“反馈”脚电压			-0.3 ~ 25	V
到地的输出电压（静态）			-1	V
功耗			由内部限定	--
储存温度			-65 ~ 150	
静电释放（人体放电 ¹ ）			2000	V
焊接时的管脚温度	TO-263	气流焊（60 秒）	215	
		红外线焊接（10 秒）	245	
	TO-220	波峰焊/电烙铁焊接（10 秒）	260	
最高结温			150	
工作条件	温度范围		-40 ~ 125	
	电源电压		4.5 ~ 40	V

注 1：人体放电模式相当于一个 100PF 的电容通过一个 1.5K 的电阻向每个管脚放电。

电气特性

说明：标准字体对应的项目适合于 $T_J=25$ 时，带下划线的粗斜体字对应的项目适合于整个温度范围；

系统参量⁽⁴⁾ 测试电路见图 1

符号	参量	条件	典型值 ⁽²⁾	极限值 ⁽³⁾	单位
LM2596□—3.3 （见注 14）					
V_{OUT}	输出电压	$4.75V \leq V_{IN} \leq 40V$, $0.2A \leq I_{LOAD} \leq 3A$	3.3		V
				3.168/ <u>3.135</u>	V (min)
				3.432/ <u>3.465</u>	V (max)
η	效率	$V_{IN}=12V$, $I_{LOAD}=3A$	73		%
LM2596□—5.0 （见注 14）					
V_{OUT}	输出电压	$7V \leq V_{IN} \leq 40V$, $0.2A \leq I_{LOAD} \leq 3A$	5.0		V
				4.800/ <u>4.750</u>	V (min)
				5.200/ <u>5.250</u>	V (max)
η	效率	$V_{IN}=12V$, $I_{LOAD}=3A$	80		%

符号	参量	条件	典型值 ⁽²⁾	极限值 ⁽³⁾	单位
LM2596□—12 (见注 14)					
V_{OUT}	输出电压	$15V \leq V_{IN} \leq 40V$, $0.2A \leq I_{LOAD} \leq 3A$	12.0	11.52/ <u>11.40</u> 12.48/ <u>12.60</u>	V V (min) V (max)
η	效率	$V_{IN}=25V$, $I_{LOAD}=3A$	88		%
LM2596□—ADJ (见注 14)					
V_{FB}	反馈电压	$4.5V \leq V_{IN} \leq 40V$, $0.2A \leq I_{LOAD} \leq 3A$ V_{OUT} 调为 3V , 电路图见图 1	1.230	1.193/ <u>1.180</u> 1.267/ <u>1.280</u>	V V (min) V (max)
η	效率	$V_{IN}=25V$, $V_{OUT}=3V$, $I_{LOAD}=3A$	73		%
		$V_{IN}=25V$, $V_{OUT}=15V$, $I_{LOAD}=3A$	90		%

电气特性 (所有输出)

说明：标准字体对应的项目适合于 $T_J=25$ 时，带下划线的粗斜体字对应的项目适合于整个温度范围。除非特别说明， $V_{IN}=12V$ 对应于 **LM2596□—3.3**、**LM2596□—5.0**、**LM2596□—ADJ**， $V_{IN}=24V$ 对应于 **LM2596□—12**。
 $I_{LOAD}=500mA$ 。(见注 14)

符号	参量	条件	LM2596□—XX		单位
			典型值 ⁽²⁾	极限值 ⁽³⁾	
器件参数					
I _b	反馈偏置电流	只适用于输出可调节的情况，V _{FB} =1.3V	10		nA
				50/ <u>100</u>	nA(max)
f _O	振荡器频率	见注 5	150		KHz
				127/ <u>110</u>	KHz(min)
				173/ <u>173</u>	KHz(max)
V _{SAT}	饱和电压	I _{OUT} =3A ^(6,7)	1.16		V
				1.4/ <u>1.5</u>	V(max)
DC	最大工作周期（ON）	见注 7	100		%
	最小工作周期(OFF)	见注 8	0		%
I _{CL}	极限电流	峰值电流 ^(6,7)	4.5		A
				3.6/ <u>3.4</u>	A(min)
				6.9/ <u>7.5</u>	A(max)
I _L	输出漏电流	输出为 0V ^(6,8)		50	μ A(max)
		输出为-1V ⁽⁹⁾	2		mA
					30
I _Q	静态电流	见注 9	5		mA
				10	mA(max)
I _{STBY}	待机静态电流	ON/OFF 脚=5V（OFF） ⁽⁹⁾	80		μ A
				200/ <u>250</u>	μ A(max)

符号	参量	条件	LM2596□—XX		单位
			典型值 ⁽²⁾	极限值 ⁽³⁾	
θ_{JC}	热阻	TO-220 或 TO-263	2		/W
θ_{JA}		TO-263 ⁽¹⁰⁾	50		/W
θ_{JA}		TO-263 ⁽¹¹⁾	50		/W
θ_{JA}		TO-263 ⁽¹²⁾	30		/W
θ_{JA}		TO-263 ⁽¹³⁾	20		/W
ON/OFF 控制（测试电路见图 1）					
V_{IH} V_{IL}	ON/OFF 脚逻辑输入 阈值电压		1.3		V
		低（调节器开）		0.6	V(max)
		高（调节器关）		2.0	V(min)
I_H	ON/OFF 脚输入电流	V_{LOGIC} =2.5V（调节器关）	5		μ A
				15	μ A(max)
I_L		V_{LOGIC} =0.5V（调节器开）	0.02		μ A
				5	μ A(max)

注 2：典型值是指在 25 下的数值，代表最常见的情况。

注 3：所有的极限参数都必须适合于室温（用正常字体表示）和极限温度（用带下划线的粗斜体字表示），所有室温下的极限参数都是经过测试得出的，所有的极限温度下的极限参数都可以通过使用相关的标准静态质量控制方法来加以保证。

注 4：二极管、电感、输入和输出端的电容以及调节输出电压的电阻等外接元件可能会影响开关调节器的系统性能。当 LM2596 用在如图 1 所示测试电路中时，其系统性能如电气特性中系统参量所示。

注 5：当第二级电流极限功能启动时，开关频率会有所下降，下降的程度取决于过电流的严重程度。

注 6：输出管脚不连接电感、电容或二极管。

注 7：把反馈管脚和输出管脚断开，把反馈管脚连到 0V，以强制输出开关晶体管导通。

注 8：把反馈管脚和输出管脚断开，把反馈管脚连到 12V（当 $V_{OUT}=3.3V$ 、5V 或 ADJ 时）或 15V（当 $V_{OUT}=12V$ 时），以强制输出开关晶体管截止。

注 9： $V_{IN}=40V$

注 10：环境热阻（不外加散热片）是指 TO-220 封装的 LM2596 垂直焊接在覆盖有面积约为 1 平方英寸铜箔的 PCB 上所对应的值。

注 11：TO-263 封装的 LM2596 垂直焊接在覆盖有面积约为 0.5 平方英寸铜箔的单面 PCB 上所对应的环境热阻。

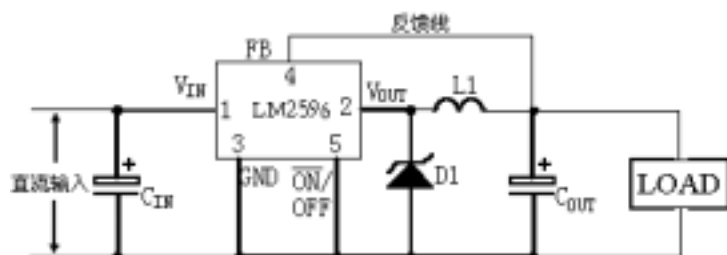
注 12：TO-263 封装的 LM2596 垂直焊接在覆盖有面积约为 2.5 平方英寸铜箔的单面 PCB 上所对应的环境热阻。

注 13：TO-263 封装的 LM2596 垂直焊接在覆盖有面积约为 3 平方英寸铜箔的双面 PCB 上所对应的环境热阻，而 PCB 的另一面覆盖有面积约为 16 平方英寸铜箔。

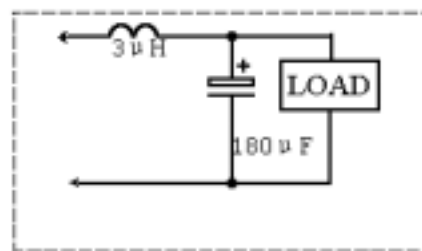
注 14：LM2596T-3.3, LM2596T-5.0, LM2596T-12, LM2596T-ADJ 为 TO-220 封装（DIP）；

LM2596S-3.3, LM2596S-5.0, LM2596S-12, LM2596S-ADJ 为 TO-263 封装（SMT）。

测试电路及其布线方案（固定输出）



注：反馈线要远离电感，电路中的粗线一定要短，最好用地线屏蔽。

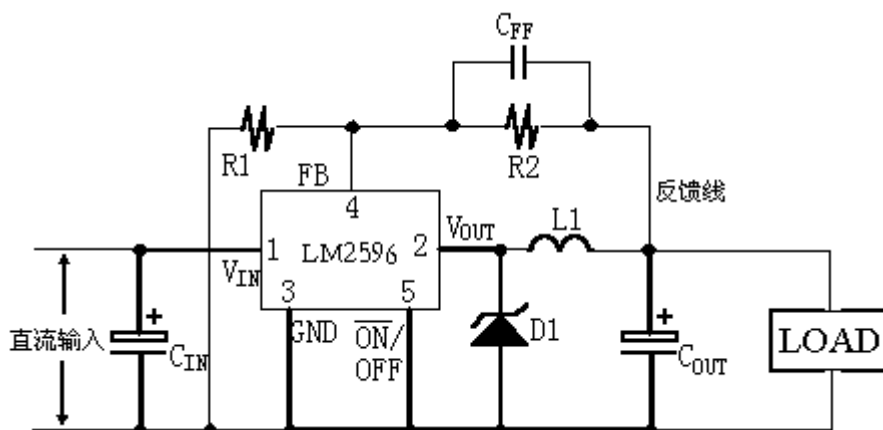


纹波滤波电路

C_{IN} ---470 μ F/50V C_{OUT} ---220 μ F/25V

D_1 ---5A/40V IN5825 L_1 ---68 μ H, L38

测试电路及其布线方案（输出可调）



注：反馈线要远离电感，电路中的粗线一定要短，最好用地线屏蔽，调节输出电压的电阻 R_1 、 R_2 要靠近 LM2596 的 4 脚。

输出电压的计算可由下式给出：

$$V_{OUT} = V_{REF} \left(1 + \frac{R_2}{R_1} \right), \text{ 其中 } V_{REF}=1.23V,$$

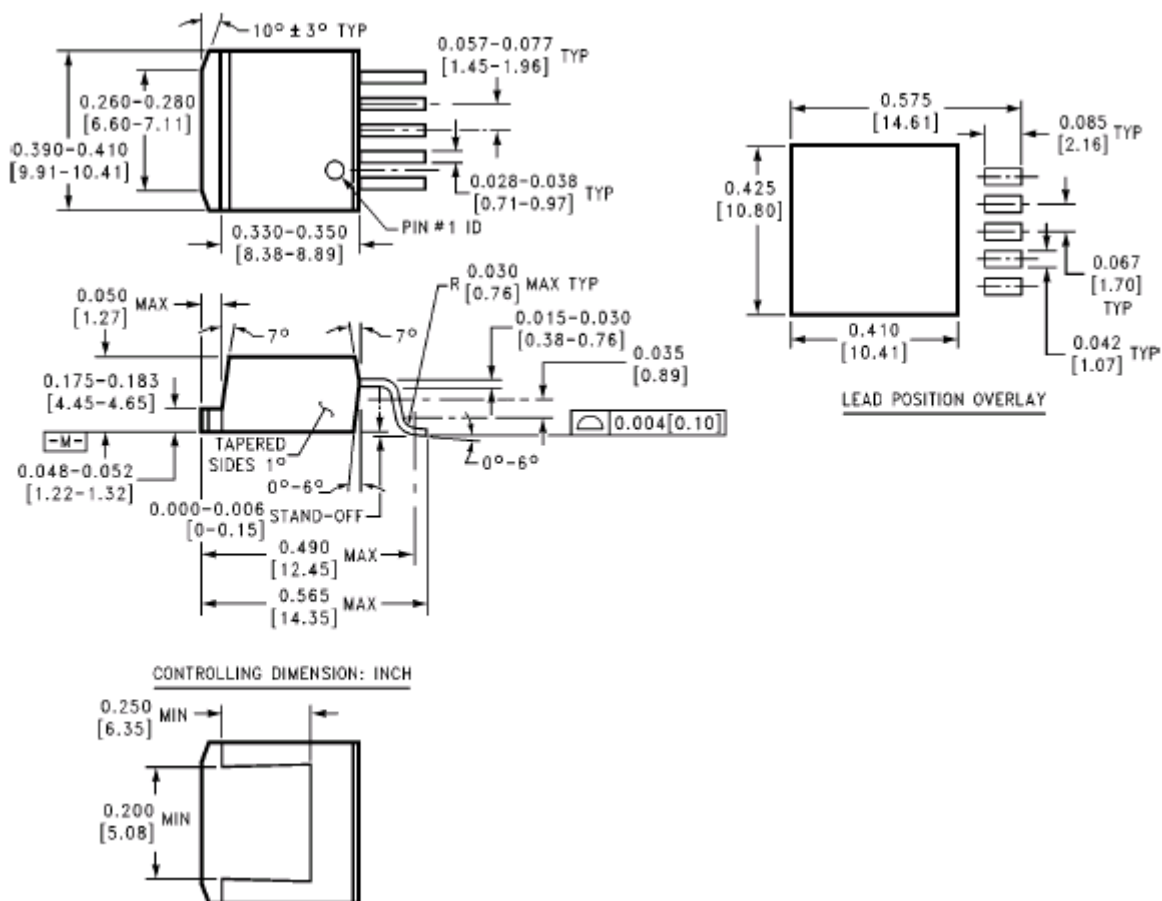
$$R_2 = R_1 \left(\frac{V_{OUT}}{V_{REF}} - 1 \right), \text{ 为了确保输出稳定, } R_1 \text{ 选用标称阻值为 } 1K\Omega, \text{ 精度为 } 1\% \text{ 的电阻。}$$

C_{IN} ---470 μ F/50V C_{OUT} ---220 μ F/35V R_1 ---1K, 1%

D_1 ---5A/40V IN5825 L_1 ---68 μ H C_{FF} ---参照有关的应用信息

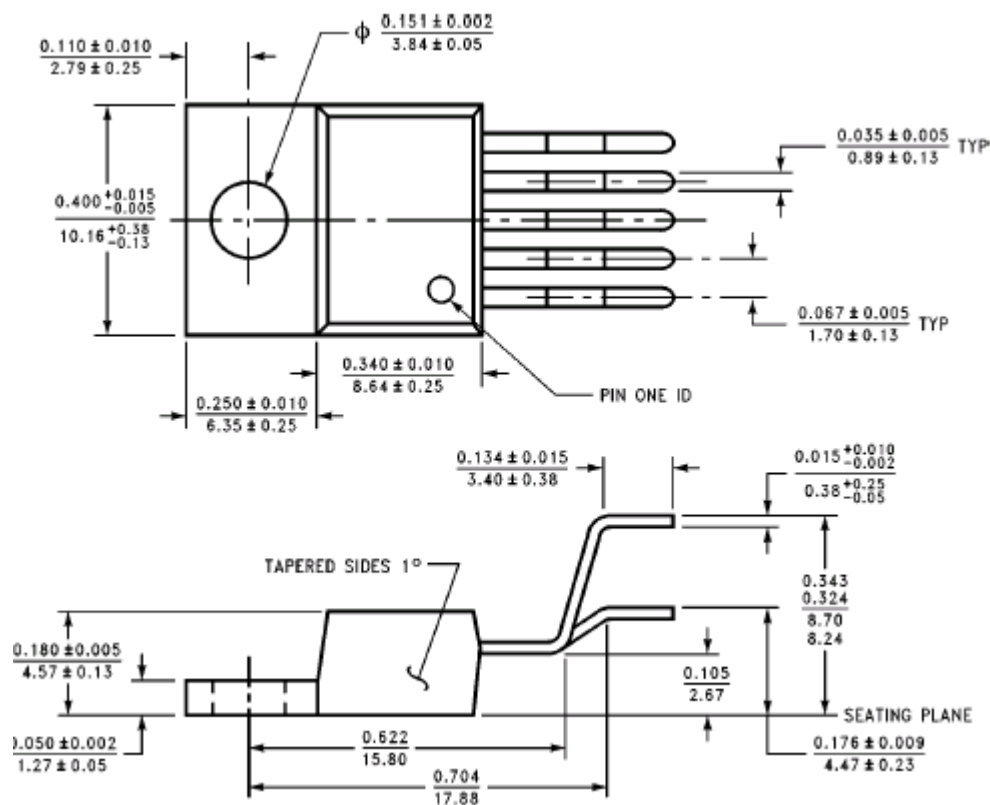
图 1 标准测试电路

在开关调节器中，PCB 版面布局图非常重要，开关电流与环线电感密切相关，由这种环线电感所产生的暂态电压往往会引起许多问题。要使这种感应最小、地线形成回路，图中所示的粗线部分在 PCB 板上要印制得宽一点，且要尽可能地短。为了取得最好的效果，外接元器件要尽可能地靠近开关型集成电路，最好用地线屏蔽或单点接地。最好使用磁屏蔽结构的电感器，如果所用电感是磁芯开放式的，那么，对它的位置必须格外小心。如果电感通量和敏感的反馈线相交叉，则集成电路的地线及输出端的电容 C_{OUT} 的连线可能会引起一些问题。在输出可调的方案中，必须特别注意反馈电阻及其相关导线的位置。在物理上，一方面电阻要靠近 IC，另一方面相关的连线要远离电感，如果所用电感是磁芯开放式的，那么，这一点就显得更加重要。



TO-263 封装 (S) 尺寸图

单位：英寸/毫米



TO-220 封装 (T) 尺寸图

单位：英寸/毫米

设计步骤及实例

固定输出调节器的设计步骤

条件： $V_{OUT}=3.3$ （或 5、或 12）V， $V_{IN}(\max)$ 为最大直流输入电压， $I_{LOAD}(\max)$ 为最大负载电流

步骤：

1. 电感的选择 (L_1)

- A. 要根据图 4、图 5 和图 6 所示的数据选择电感的适当值（分别对应输出电压为 3.3V、5V 和 12V），对于所有的其他输出电压的情况，请看输出可调的调节器的设计步骤。
- B. 在图 4、图 5 和图 6 上，由最大输入电压线和最大负载电流线的交叉区域确定电感的值，每一个区域都对应一个电感值和一个电感代号（LXX）。
- C. 从图 8 中所列的 4 个厂家所列的产品号中选择一个合适的电感，**最好使用磁屏蔽结构的电感器。**

2. 输出电容的选择 (C_{OUT})

- A. 在大多数的应用中，**低等效电阻（Low ESR）的电解电容**值在 $82\mu F$ 到 $820\mu F$ 之间，而**低等效电阻（Low ESR）钽电容**值在 $10\mu F$ 到 $470\mu F$ 之间效果最好。电容应该靠近 IC，同时，电容的管脚要短，连接的铜线也要短，电容值不要大于 $820\mu F$ 。
- B. 为了简化电容选择步骤，请参阅表 2 所示的电容快速选择，这个表包含了最好的设计方案所需的不同的输入电压、输出电压、负载电流、不同的电感和输出电容。
- C. 电解电容的耐压至少应是输出电压的 1.5 倍，为了得到纹波更低的输出电压，需要更高耐压值的电容器。

3. 续流二极管的选择 (D_1)

- A. 续流二极管的最大承受电流能力至少要为最大负载电流的 1.3 倍，如果设计的电源要承受连续的短路输出，则续流二极管的最大承受电流能力要等于 LM2596 的极限输出电流。对续流二极管来说，最坏的情况是过载或输出短路。
- B. 续流二极管的反向耐压至少要为最大输入电压的 1.25 倍。
- C. 续流二极管必须是**快恢复**的且必须靠近 LM2596，此二极管的管脚要短，连接的铜线也要短。由于所需的二极管开关速度快、正向压降低，所以，**肖特基二极管**是首选，同时，它的性能和效率都很好，特别是在低输出电压情况下更是如此。使用超快恢复或高效整流二极管效果也很好。超快恢复二极管的典型恢复时间为 50ns 或更快，象 IN5400 系列的整流二极管速度很慢，通常不用。

4. 输入电容的选择 (C_{IN})

为了防止在输入端出现大的瞬态电压，在输入端和地之间要加一个低等效电阻的铝或钽电容作为旁路电容，这个电容要靠近 IC。另外，输入电容电流的均方根值至少要为直流负载电流的一半。要确保所选的电容的这个参数不能低于直流负载电流的一半。几个不同的铝电解电容的典型均方根电流值所对应的曲线如图 13 所示。对**铝电解电容**，其耐压值要为最大输入电压的 1.5 倍。必须注意的是，**如果使用了钽电容，则它的耐压要为输入电压的 2 倍**，推荐使用生产厂家测试过浪涌电流的电容。使用瓷片电容为输入旁路电容时要特别小心，因为这可能会在输入脚处引起非常严重的噪声。

固定输出调节器设计实例

条件： $V_{OUT}=5V$ ， $V_{IN}(\max)=12V$ ， $I_{LOAD}(\max)=3A$

步骤：

1. 电感的选择 (L_1)

- A. 按图 5 所示的电感选择方法选择输出为 5V 时的电感。
- B. 由图 5 可见，电压为 12V 的水平线和电流为 3A 的垂直线的交叉区域所对应的电感值为 $33\mu H$ ，代号为 L40。

C. 所需的电感值为 $33\mu\text{H}$ ，从表 8 中 L40 那行所列的 4 个厂家的电感序列号中选择一个电感（通常，表贴和直插的电感都有），最好使用磁屏蔽结构的电感器。

2. 输出电容的选择 (C_{OUT})

A. 从表 2 所示的快速设计器件选择中，先选择输出电压为 5V 的那几行，在负载电流列中，选择一条与你应用中所需电流最接近的一条电流线，在本例中，选择 3A 的电流线。在最大输入电压列中，选择一条与你应用中所需输入电压最接近的一条电压线，在本例中，选择 15V 所对应的电压线。在这条线上所列的就是使用效果最好的电感和电容。

B. 输出电压为 5V 时，则电容的耐压至少应为 7.5V 或更高。但是，即使在低等效电阻下和开关级， $220\mu\text{F}/10\text{V}$ 的铝电解电容也会产生大约 225Ω 的等效阻抗，这么大的等效电阻会在输出端产生相对高的输出纹波电压。要把纹波电压降到输出电压的 1% 或更低，就需要选择一个耐压（低等效电阻的）更高或容值更高的电容。一个 16V 或 25V 的电容几乎可以把纹波电压降到原来的一半。

3. 续流二极管的选择 (D_1)

参考图 9。在这个例子中，5A/20V 的肖特基二极管 IN5823 可以产生很好的效果，而且，在输出短路的情况下，也不会过载。

4. 输入电容的选择 (C_{IN})

输入耐压和电流均方根是输入电容的重要参数。如果输入电压是 12V，那么，铝电解电容的耐压要大于 18V ($1.5 \times V_{\text{IN}}$)，下一个更高的电容耐压值为 25V。在调节器中输入电容的电流均方根大约是直流负载电流的一半，在本例中，负载电流为 3A，那么，输入电容的电流均方根至少为 1.5A，利用图 13 所示的曲线图可以选择合适的电容。在曲线图中，35V 的电压线所对应的电流均方根值大于 1.50A 的电容为 $680\mu\text{F}$ ，于是，我们就可以选出一个 $680\mu\text{F}/35\text{V}$ 的电容。对于选择直插元件的设计， $680\mu\text{F}/35\text{V}$ 的电解电容就足够了，其他种类或其他厂家的电容可以用来提供足够的均方根纹波电流。对于选择表贴元件的设计，可以选用固态钽电容，但是，要注意的是，必须测试电容的浪涌电流值。AVX 公司的 TPS 系列及 VISHAY 公司的 593D 系列的器件的浪涌电流值都经过测试了。

条件			电感		输出电容			
					直插式电解电容		表贴式钽电容	
输出 电压 V	负载 电流 A	最大输入 电压 V	电感值 μH	电感 号#	PANASONIC HFQ 系列 ($\mu\text{F}/\text{V}$)	NICHICON PL 系列 ($\mu\text{F}/\text{V}$)	AVX TPS 系列 ($\mu\text{F}/\text{V}$)	VISHAY 595D 系列 ($\mu\text{F}/\text{V}$)
3.3	3	5	22	L41	470/25	560/16	330/6.3	390/6.3
		7	22	L41	560/35	560/35	330/6.3	390/6.3
		10	22	L41	680/35	680/35	330/6.3	390/6.3
		40	33	L40	560/35	470/35	330/6.3	390/6.3
	2	6	22	L33	470/25	470/35	330/6.3	390/6.3
		10	33	L32	330/35	330/35	330/6.3	390/6.3
		40	47	L39	330/35	270/50	330/10	330/10
5	3	8	22	L41	470/25	560/16	220/10	330/10
		10	22	L41	560/25	560/25	220/10	330/10
		15	33	L40	330/35	330/35	220/10	330/10
		40	47	L39	330/35	270/35	220/10	330/10
	2	9	22	L33	470/25	560/16	220/10	330/10
		20	68	L38	180/35	180/35	100/10	270/10
		40	68	L38	180/35	180/35	100/10	270/10

12	3	15	22	L41	470/25	470/25	100/16	180/16
		18	33	L40	330/25	330/25	100/16	180/16
		30	68	L44	180/25	180/25	100/16	120/20
		40	68	L44	180/35	180/35	100/16	120/20
	2	15	33	L32	330/25	330/25	100/16	180/16
		20	68	L38	180/25	180/25	100/16	120/20
		40	150	L42	82/25	82/25	68/20	68/25

图 2 LM2596 固定输出快速设计器件选择表

可调输出调节器的设计步骤

条件： V_{OUT} 为可调节的输出电压， $V_{IN}(\max)$ 为最大直流输入电压， $I_{LOAD}(\max)$ 为最大负载电流， F =开关频率（为固定值 150KHz）

步骤：

1. 输出电压值的计算（即选择图 1 中的 R1 和 R2）

利用以下的公式来选择适当的电阻值，

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

这里的 $V_{REF}=1.23V$ ，在 240Ω 和 $1.5K\Omega$ 之间为 R_1 选择一个适当的阻值。低阻值使敏感的反馈脚的噪声容限降到最小（选用精度为 1%金属膜电阻，可以使温度系数降低，随时间的稳定度最好）。

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

2. 电感的选择（L1）

A. 可以通过以下的公式计算电感电压与微秒的乘积 $E \cdot T$

$$E \cdot T = (V_{IN} - V_{OUT} - V_{SAT}) \cdot \frac{V_{OUT} + V_D}{V_{IN} - V_{SAT} + V_D} \cdot \frac{1000}{150KHz} (V \cdot \mu s)$$

其中 V_{SAT} 为内部开关饱和电压，且 $V_{SAT}=1.16V$

V_D 为二极管正向压降， $V_D=0.5V$ 。

B. 用前面公式中所得的 $E \cdot T$ 的值，从图 7 的纵坐标上找一个相匹配的电感序号。在横坐标上选一个最大的负载电流。

C. 由 $E \cdot T$ 值和最大的负载电流值的交叉处确定一个电感区域，每个区域都由一个电感值和一个电感序号（LXX）表征。

D. 从图 8 所列的 4 个生产厂家的元件号中选一个适当的电感，最好使用磁屏蔽结构的电感器。

3. 输出电容的选择（ C_{OUT} ）

A. 在大多数的使用中，使用 $82\mu F \sim 820\mu F$ 之间的低等效电阻（Low ESR）的电解电容或固态钽电容效果最好，电容要靠近 IC，管脚要短，连接的铜线要短。不要使用大于 $820\mu F$ 的电容。

B. 为了简化电容选择步骤，请参阅表 3 所示的电容快速选择，这个表包含了最好的设计方案所需的不同的输出电压和输出电容。

C. 电容的耐压至少应是输出电压的 1.5 倍，有时，为了得到纹波低的输出电压需要更高的电容耐压值。

4. 前馈电容 (C_{FF}，见图 1)

当输出电压大于 10V 时，就需要一个补偿电容，这个电容的典型值在 100pF ~ 33nF 之间，同时，与输出电压设置电阻 R2 并联。对于高输出电压、低输入-输出电压时和/或低等效电阻的输出电容等情况，这个电容可以使电路格外稳定，如固态钽电容。

$$C_{FF} = \frac{1}{31 \times 10^3 \times R_2}$$

这个电容可以是瓷片电容、塑胶或云母电容等（因为 Z5U/Y5V 瓷片电容性能不稳定，所以建议不要使用这种电容）。

5. 续流二极管的选择 (D1)

A. 续流二极管的最大承受电流能力至少要为最大负载电流的 1.3 倍，如果设计的电源要承受连续的短路输出，则续流二极管的最大承受电流能力要等于 LM2596 的极限输出电流。对续流二极管来说，最坏的情况是过载或输出短路。

B. 续流二极管的反向耐压至少要为最大输入电压的 1.25 倍。

C. 续流二极管必须是**快恢复**的且必须靠近 LM2596，此二极管的管脚要短，连接的铜线也要短。由于所需的二极管开关速度快、正向压降低，所以，**肖特基二极管**是首选，同时，它的性能和效率都很好，特别是在低输出电压情况下更是如此。使用超快恢复或高效整流二极管效果也很好，但是，一些有突然关断性能的这种器件可能会引起不稳定或电磁感应的问题。超快恢复二极管的典型恢复时间为 50ns 或更快，但 IN5400 系列的整流二极管速度很慢，通常不用。

6. 输入电容的选择 (C_{IN})

为了防止在输入端出现大的瞬态电压，在输入端和地之间要加一个**低等效电阻 (Low ESR) 的铝或钽电容**作为旁路电容，这个电容要靠近 IC。另外，输入电容电流的均方根值至少要为直流负载电流的一半。要确保所选的电容的这个参数不能低于直流负载电流的一半。几个不同的铝电解电容的典型均方根电流值所对应的曲线如图 13 所示。对铝电解电容，其耐压值要为最大输入电压的 1.5 倍且要靠近 IC。必须注意的是，如果使用了钽电容，则推荐使用生产厂家测试过浪涌电流的电容。使用电介质固定的瓷片电容为输入旁路电容时要特别小心，因为这可能会在输入脚处引起非常严重的噪声。

可调输出调节器设计实例

条件： V_{OUT}=20V，V_{IN} (max) =28V，I_{LOAD} (max) =3A，F=开关频率（为固定值 150KHz）

步骤：

1. 输出电压值的计算（即选择图 1 中的 R1 和 R2）

选择精度为 1% 的 1KΩ 的电阻 R1，来计算 R2，

$$R_2 = R_1 \left(\frac{V_{OUT}}{V_{REF}} - 1 \right) = 1K \left(\frac{20V}{1.23V} - 1 \right)$$

R2=1K (16.26-1) =15.26K，接近于精度为 1% 的 15.4K，所以，取 R2=15.4KΩ。

2. 电感的选择 (L1)

A. 可以通过以下的公式计算电感电压与微秒的乘积 E · T

$$E \cdot T = (28 - 20 - 1.16) \cdot \frac{20 + 0.5}{28 - 1.16 + 0.5} \cdot \frac{1000}{150} (V \cdot \mu s)$$

$$E \cdot T = (6.84) \cdot \frac{20.5}{27.34} \cdot 6.67 (V \cdot \mu s) = 34.2 (V \cdot \mu s)$$

B. $E \cdot T = 34.2 (V \cdot s)$

C. $I_{LOAD} (max) = 3A$

D. 由图 7, $34 (V \cdot \mu s)$ 的水平线和 3A 的垂直线的交叉处所确定的电感为 $47 \mu H$, 电感代号为 L39。

E. 如图 8 所示的表格, 在 L39 所在的行中, 选择一个电感器件号, **最好使用磁屏蔽结构的电感器。**

3. 输出电容的选择 (C_{OUT})

A. 从表 3 所示的快速设计器件选择中, 先选择一个输出电压列, 在输出电压列中, 选择一条与你应用所需电压最接近的一条电压线, 在本例中, 选择 24V 的电压线。在输出电容部分, 从 4 个不同的生产厂家所列的直插的电解电容和表贴的钽电容中选择一个。

B. 输出电压为 20V 时, 则电容的耐压至少应为 30V 或更高。在本例中, 35V 或 50V 的电容都可使用。如果需要低的输出纹波电压时, 也可以选择 50V。只要与表中所列的相近, 则其它厂家的低 ESR 电容也可以使用。

4. 前馈电容 (C_{FF})

表 3 包括不同输出电压所对应的前馈电容值, 在本例中, 需要一个 560pF 的电容。

5. 续流二极管的选择 ($D1$)

参考图 11。在这个例子中, 5A/40V 的肖特基二极管 IN5825 可以产生很好的效果, 而且, 在输出短路的情况下, 也不会过载。

6. 输入电容的选择 (C_{IN})

输入耐压和电流均方根是输入电容的重要参数。如果输入电压是 28V, 那么, 铝电解电容的耐压要大于 $42V (1.5 \times V_{IN})$, 既然下一个更高的电容耐压值为 50V, 那么, 就要使用一个 50V 的电容。使用电容耐压值是一种保守的方法, 愿意时可以对它加以修正。LM2596 的输入电容的电流均方根大约是直流负载电流的一半, 在本例中, 负载电流为 3A, 那么, 输入电容的电流均方根至少为 1.5A, 利用图 13 所示的曲线图可以选择合适的电容。在曲线图中, 注意 50V 的电压线所对应的电流均方根值大于 1.50A 的电容, 于是, 我们就可以选出一个 $680 \mu F/50V$ 或为 $470 \mu F/50V$ 的电容。对于选择直插元件的设计, $680 \mu F/50V$ 的电解电容就足够了, 其他种类或其他厂家的电容可以用来提供足够的均方根纹波电流。对于选择表贴元件的设计, 可以选用固态钽电容, 但是, 要注意的是, 必须测试电容的浪涌电流值。AVX 公司的 TPS 系列及 VISHAY 公司的 593D 系列的器件的浪涌电流值都经过测试了。

输出 电压 V	直插式输出电容			表贴式输出电容		
	PANASONIC HFQ 系列 ($\mu F/V$)	NICHICON PL 系列 ($\mu F/V$)	前馈电容	AVX TPS 系列 ($\mu F/V$)	VISHAY 595D 系列 ($\mu F/V$)	前馈电容
2	820/35	820/35	33nF	330/6.3	470/4	33 nF
4	560/35	470/35	10 nF	330/6.3	390/6.3	10 nF
6	470/25	470/25	3.3 nF	220/10	330/10	3.3 nF
9	330/25	330/25	1.5 nF	100/16	180/16	1.5 nF
12	330/25	330/25	1 nF	100/16	180/16	1 nF

输出 电压 V	直插式输出电容			表贴式输出电容		
	PANASONIC HFQ 系列 ($\mu\text{F/V}$)	NICHICON PL 系列 ($\mu\text{F/V}$)	前馈电容	AVX TPS 系列 ($\mu\text{F/V}$)	VISHAY 595D 系列 ($\mu\text{F/V}$)	前馈电容
15	220/35	220/35	680pF	68/20	120/20	680 pF
24	220/35	150/35	560 pF	33/25	33/25	220 pF
28	100/50	100/50	390 pF	10/35	15/50	220 pF

图 3 输出电容和前馈电容选择表

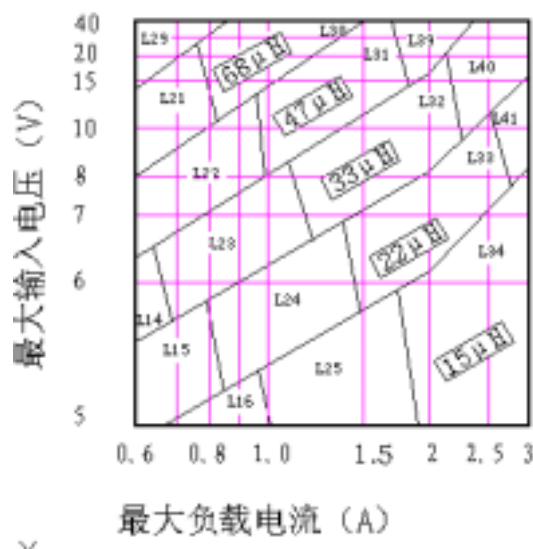


图 4 LM2596□—3.3

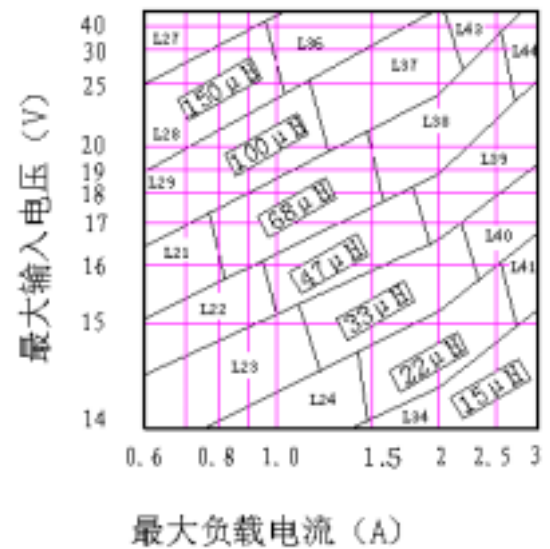


图 6 LM2596□—12

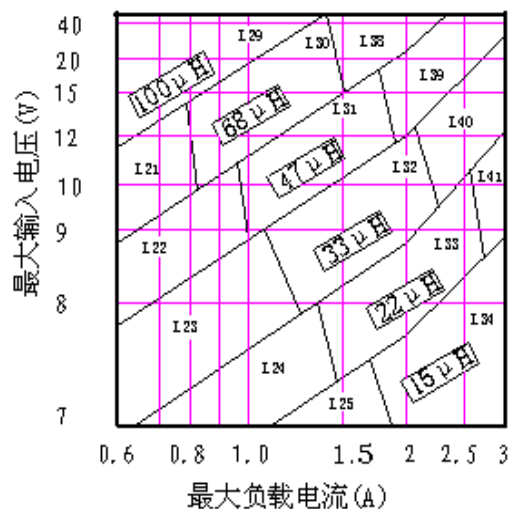


图 5 LM2596□—5.0

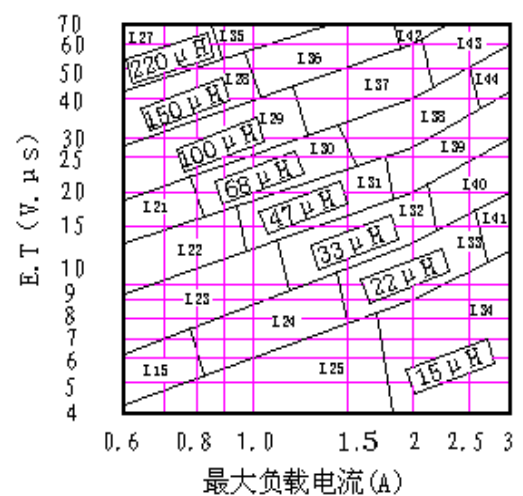


图 7 LM2596□—ADJ

序号/电感 μH /电流 (A)	Schott		Renco		Pulse Engineering		Coilcraft
	直插式	表贴	直插式	表贴	直插式	表贴	表贴
L15/22/0.99	67148350	67148460	RL-1284-22-43	RL1500-22	PE-53815	PE-53815-S	DO3308-223
L21/68/0.99	67144070	67144450	RL-5471-5	RL1500-68	PE-53821	PE-53821-S	DO3316-683
L22/47/1.17	67144080	67144460	RL-5471-6	--	PE-53822	PE-53822-S	DO3316-473
L23/33/1.40	67144090	67144470	RL-5471-6	--	PE-53823	PE-53823-S	DO3316-333
L24/22/1.70	67148370	67148480	RL-1283-22-43	--	PE-53824	PE-53825-S	DO3316-223
L25/15/2.10	67148380	67148490	RL-1283-15-43	--	PE-53825	PE-53824-S	DO3316-153
L26/330/0.80	67144100	67144480	RL-5471-1	--	PE-53826	PE-53826-S	DO5022P-334
L27/220/1.00	67144110	67144490	RL-5471-2	--	PE-53827	PE-53827-S	DO5022P-224
L28/150/1.20	67144120	67144500	RL-5471-3	--	PE-53828	PE-53828-S	DO5022P-154
L29/100/1.47	67144130	67144510	RL-5471-4	--	PE-53829	PE-53829-S	DO5022P-104
L30/68/1.78	67144140	67144520	RL-5471-5	--	PE-53830	PE-53830-S	DO5022P-683
L31/47/2.20	67144150	67144530	RL-5471-6	--	PE-53831	PE-53831-S	DO5022P-473
L32/33/2.50	67144160	67144540	RL-5471-7	--	PE-53932	PE-53832-S	DO5022P-333
L33/22/3.10	67144390	67144500	RL-1283-22-43	--	PE-53933	PE-53833-S	DO5022P-223
L34/15/3.40	67144400	67144790	RL-1283-15-43	--	PE-53934	PE-53834-S	DO5022P-153
L35/220/1.70	67144170	--	RL-5473-1	---	PE-53935	PE-53835-S	--
L36/150/2.10	67144180	--	RL-5473-4	--	PE-54036	PE-53836-S	--
L37/100/2.50	67144190	--	RL-5472-1	--	PE-54037	PE-53837-S	--
L38/68/3.10	67144200	--	RL-5472-2	--	PE-54038	PE-53838-S	--
L39/47/3.50	67144210	--	RL-5472-3	--	PE-54039	PE-53839-S	--
L40/33/3.5	67144220	67148290	RL-5472-4	---	PE-54040	PE-53840-S	--
L41/22/3.50	67144230	67148300	RL-5472-5	--	PE-54041	PE-53841-S	--
L42/150/2.70	67144410	--	RL-5473-4	--	PE-54042	PE-53842-S	--
L43/100/3.4	67144240	--	RL-5473-2	--	PE-54043		--
L44/68/3.40	67144250	--	RL-5473-3	--	PE-54044		--

图 8 电感厂家的产品型号

VR	输出电流 3A				输出电流 4A ~ 6A			
	直插		表贴		直插		表贴	
	肖特基	超快恢复	肖特基	超快恢复	肖特基	超快恢复	肖特基	超快恢复
20V		所有这类二极 管的最低耐压 为 50V	IN5820	所有这类二 极管的最低 耐压为 50V		所有这类二极 管的最低耐压 为 50V	SR502	所有这类二 极管的最低 耐压为 50V
	SK32		SR302				IN5823	
			MBR320				SB520	
30V	30WQ03		IN5821					
	SK33		MBR330		50WQ03		SR503	
			31DQ03				IN5824	
40V			IN5822				SB530	
	SK34		SR304	MUR320	50WQ04	MURS620 50WF10	SR504	
	MBRS340		MBR340				IN5825	
	30WQ04		31DQ04				SB540	
			SR305					
50V 或更 高	SK35		MBR350		50WQ05		SB550	
	MBRS360		31DQ05				50SQ080	
	30WQ05							

图 9 二极管选择表

使用说明

管脚描述



V_{IN} 正输入端，在这个管脚处必须加一个适当的输入旁路电容来减小暂态电压，同时为 LM2596 提供所需的开关电流。

GND 接地端。

Output 输出端，这个脚上的电压可在 ($+V_{IN}-V_{SAT}$) 和 -0.5V (大约) 间转换。为了减小耦合，PCB 上连接到该脚的铜线区域要尽量小。

Feedback 反馈端，这个管脚把输出端的电压反馈到闭环反馈回路。

ON/OFF 这个管脚可以利用逻辑电平把 LM2596 切断，使输入电流就降到大约 80 μ A。将这个管脚的电压下拉到低于大约 1.3V 时，LM2596 就被打开；而上拉到高于 1.3V (最大到 25V) 时，LM2596 就被关断。如果不需要使用这个功能，就可以把这个管脚接地或开路，使 IC 处于打开的状态。

外接元件

输入电容 C_{IN}

这是一个加在输入端和地之间的低等效电阻 (Low ESR) 的铝或钽旁路电容。且必须通过短导线，使其靠近 LM2596，这个电容可以防止在输入端出现过大的瞬态电压，同时为 LM2596 在每次开关时提供瞬态电流。

对输入电容而言，最重要的参数是耐压和均方根电流。由于在开关调节器 (LM2596) 的输入电容中流过相对较高的均方根电流，所以，是以均方根电流而不是以电容值或耐压值为标准来选择输入电容。

可以把电容的均方根电流范围看作是电容的功率范围，即均方根电流流过电容内部的等效电阻产生的功率而使电容的温度上升。电容的均方根电流是由产生使内部温度高于环境温度 (105 $^{\circ}$ C) 10 $^{\circ}$ C 所需热量的电流值来决定的，电容把热量散发到周围环境中的能力将决定电容可以安全工作的最大电流。表面大的电容的均方根电流范围也较大。对于给定的电容值，在体积上，高压的电解电容要大于低压的电解电容，这样就更有利于把更多的热量散发到周围的环境中去，同样，它的均方根电流范围也更大。

使电解电容在高于均方根电流的情况下工作会缩短它工作寿命，高温会加速电容电解液的蒸发，最终导致电容的损坏。

在选择电容时，要参照 (查阅) 生产厂家提供的数据表上的最大均方根纹波电流。在最大环境温度为 40 $^{\circ}$ C 时，一般要选择一个最大均方根纹波电流为直流负载电流的 0.5 倍的电容，当环境温度达到 70 $^{\circ}$ C 时，最好选择最大均方根纹波电流为直流负载的 0.75 倍的电容，而电容的耐压值至少要高于最大输入电压的 1.25 倍，有时为了满足均方根电流的需要，常常选择耐压值更高的电容。

图 13 示出了电解电容耐压值、电容值和均方根电流之间的关系。这些曲线包括了设计有关开关调节器的应用所需的低等效阻抗、高稳定度的尼古拉斯 PL 系列的电解电容。其他的电容厂家也提供了类似的电容，但是，使用时一般要检查其电容数据表。“标准的”电解电容一般等效阻抗高，均方根电流低，寿命短。

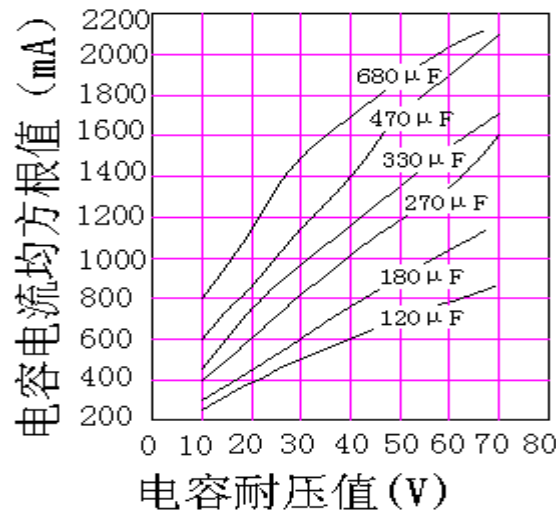


图 13 电解电容耐压值、电容值和均方根电流之间的关系

由于尺寸小、性能好，所以，一般使用表贴固态钽电容作为输入旁路电容，但是，有几点必须事先预防。当超过所能承受的突变电流时，有一小部分固态钽电容会被击穿。有几个电容厂家对其全部产品做了浪涌电流检查，以使这种潜在的问题达到最少。如果需要高的启动电流时，就要在钽电容前面加一些电阻或电感，或选择耐压值高的电容。对铝电解电容，均方根纹波电流必须达到负载电流那么大。

前馈电容 (C_{FF})

当输出电压大于 10V 或输出电容的等效电阻很小时，要加一个前馈电容 C_{FF} ，如图 1 (b) 所示，这个电容是用来对反馈回路进行补偿和增加相位裕量以提高环路的稳定性。对 C_{FF} 的选择，请参阅相关的设计步骤。

输出电容 (C_{OUT})

这个电容是用来对输出滤波以及提高环路的稳定性，在设计开关调节器的应用中，必须使用小阻抗或低等效电阻 (LOW ESR) 的电解电容或固态钽电容。在选择输出电容时，几个重要的参数是：

- (1) 100KHz 时的等效阻抗 (ESR)；
- (2) 最大纹波电流均方根值；
- (3) 耐压值；
- (4) 标称容量。

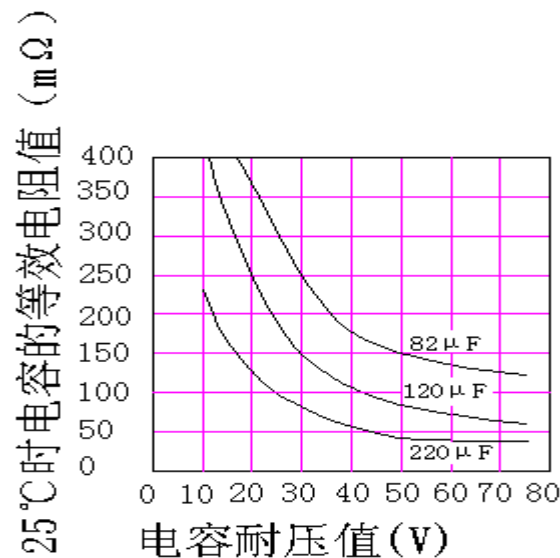


图 14 电容等效电阻值与耐压值间的关系曲线

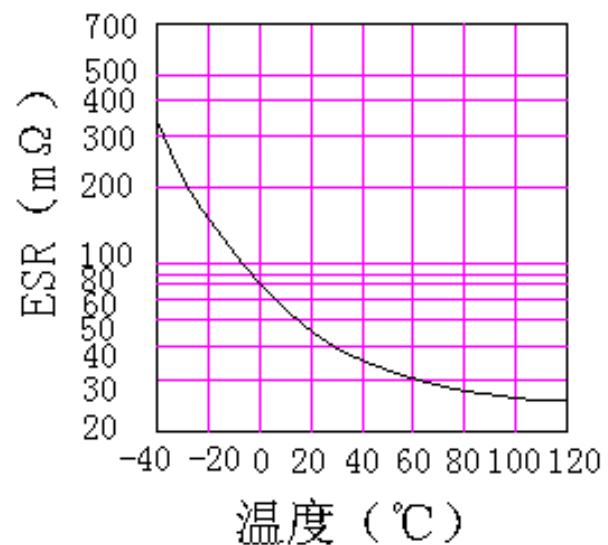


图 15 电容等效电阻值与温度间的关系曲线

等效电阻 (ESR) 是最主要的参数。输出电容的等效电阻值有一个上限和一个下限, 如果需要输出电压的纹波电压小时, 则希望输出电容的等效电阻值小些, 这个值由可容许的最大纹波电压决定, 一般是输出电压的 1% ~ 2%, 但是, 如果输出电容的等效电阻值太小, 就有可能使反馈环路不稳定, 最终导致输出端起振。使用表中所列的电容或相类似的电容, 会解决这个问题。

铝电解电容的等效电阻值与其电容值和耐压值有关, 在许多情况下, 电解电容的耐压值低则其等效电阻就小 (见图 14), 通常, 在需要输出纹波电压小等效阻抗低的情况下, 要选用耐压值高的电解电容。许多不同的开关电源的设计中, 只需要三、四种电容值或几种不同的耐压值的输出电容就可以满足设计要求。在温度低于 -25 °C 时, 建议不要使用电解电容, 因为低温下电解电容的等效电阻值会急剧增加 (见图 15)。由于固态钽电容在温度低于 -25 °C 时等效电阻很好, 所以, 建议在温度低于 -25 °C 时, 要使用固态钽电容。

续流二极管

在 LM2596 的应用 (调节器) 中, 需要一个续流二极管来为电感电流 (当开关闭合时) 提供通路, 这必须是一个快速二极管且要靠近 LM2596, 管脚要短、相连接的导线也要短。

由于肖特基二极管开关速度快、正向压降小, 所以, 使用中其性能很好, 特别是在输出电压低的应用中 (5V 或更低)。超快恢复或高效整流二极管在使用中性能也很好。但是在突然关闭时, 可能会引起不稳定或电磁干扰。

电感的选择

所有的调节器都有两种基本的工作方式: 连续型和非连续型, 两者之间的区别在于流过电感的电流的不同, 或者是连续流过, 或者是在一个开关周期内经过一段时间后变为 0。每一种工作模式都有可以影响调节器性能和需求的不同特点。当负载电流很小时, 许多设计中都采用非连续模式。

LM2596 既可以用于连续型也可以用于非连续型。

连续工作模式:

在多数情况下, 人们更喜欢用连续模式, 它能够提供更的输出功率, 同时, 峰值开关电流、电感电流、二极管电流和输出纹波电压很小。但是, 这就需要更大的电感以维持流过电感中的电流的连续性, 尤其是在输出负载电流小或输入电压很大的情况下。

为了简化选择电感的过程, 请参阅图 4 ~ 图 7。这是在假定调节器工作于连续模式, 并且电感的纹波电流的峰值为设计的最大输出电流的某个百分数。这个电感纹波电流峰值的百分数不是固定的, 它可以随着不同的负载电流而改变。如图 16 所示。

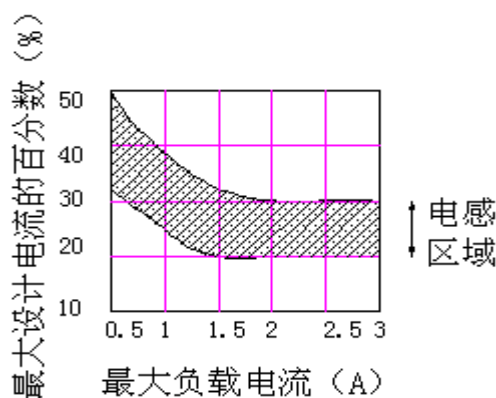


图 16

当工作在连续模式时, 电感电流波形从三角波到锯齿波变化 (由输入电压决定), 而电流波形的平均值等于输出的直流负载电流。

非连续工作模式:

以上所将的电感选择方式只适用于连续工作模式, 而对于低电流或/和高输入电压的应用情况下, 非连续模式就是更好的选择。在这种情况下所需的电感尺寸更小, 而电感值只需要连续模式的 1/2 ~ 1/3, 在非连续模式下, 峰值

开关电流和电感电流会更高些,但是在这种低负载电流(1A 或小于 1A)的情况下,最大的开关电流仍小于极限开关电流。非连续工作模式的电压波形和连续工作模式的电压波形有很大的区别,在输出脚波形上有较弱的正弦噪声存在,但是,对非连续工作模式而言,这是正常的,并不是由反馈环路的不稳定所引起的。在非连续工作模式下,有一段时间内开关管和二极管都不工作,电感电流降到了 0,在这段时间内,有少量的能量在电感和开关管/二极管之间流通,同时由寄生电容引起了噪音,通常情况下,这不会成为问题,除非放大倍数足够大以至于使它超过了输入电压,即使如此,也只有很下的能量损耗。不同的电感类型或不同的磁芯材料会造成不同的程度的噪音,磁芯为铁素体的电感,由于其磁芯损耗很小,于是造成了很大的噪音,而磁芯损耗很大的铁芯电感造成的噪音反而很小。如果需要,可以在给电感家一些 RC 网络(与电感并联)以抑制噪音。

输出纹波电压和暂态电压

工作在连续模式下的开关电源的输出电压可能会在开关频率上包含一些锯齿波电压,而在锯齿波的峰值上可能会含有一些短毛刺。

输出纹波电压是由电感的纹波电流和电容的等效电阻引起的,典型的输出纹波电压可以从输出电压的 0.5%到 3%。要获得小的纹波电压,输出电容的等效电阻一定要小,但是,当使用等效电阻极小的输出电容时,一定要注意这可能会影响反馈环路的稳定性,并最终导致输出端的振荡问题。如果希望输出纹波电压很小(低于 20mV),则推荐使用后置纹波滤波器,所需电感的典型值为 $1\mu\text{H} \sim 5\mu\text{H}$ 。也需要低等效阻抗的输出滤波电容以确保良好的动态负载响应和纹波抑制。电压毛刺是由输出开关管和二极管的快速开关、输出滤波电容的寄生电感以及与此相关的导线等引起的。要降低这些电压毛刺,就要用专门的适合于开关调节器的电容,同时,它的管脚一定要短。环线电感、分布电容以及用于测量暂态电压的示波器探针都会硬气毛刺电压。当调节器工作于连续模式时,电感电流波形从三角波变化到锯齿波(由输入电压决定)。对一个给定的输入和输出电压,电感电流波形的峰峰值就是一个常数,随着负载电流的升或降,电流的锯齿波也会升或降,电流波形的平均值等于直流负载电流值。如果负载电流降到足够的低,电流锯齿波的波谷就变为 0,调节器(开关电源)就可以在连续和非连续之间转化。在开关调节器的设计中,如果知道电感纹波电流的峰峰值将有利于电路中其他参数的确定,象电感或开关管的峰值电流、电路在转换为非连续模式之前的最小负载电流、输出纹波电压以及输出电容等效阻抗这些参数都可以由电感纹波电流的峰峰值计算出来。利用图 4~8 来选择电感值,则电感纹波电流的峰峰值就可以立即算出,图 17 示出了可由不同的负载电流确定的电感纹波电流的峰峰值的范围。

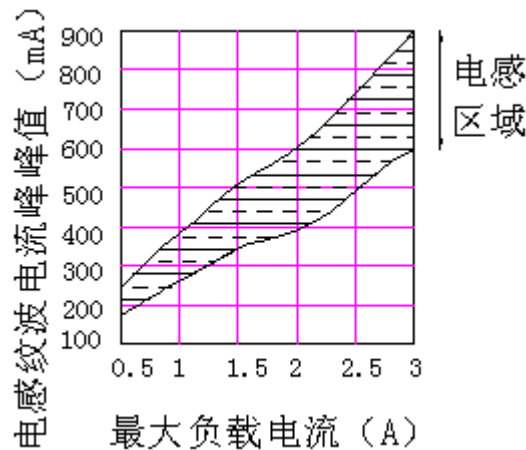


图 17 电感纹波电流的峰峰值与负载电流的关系曲线

曲线图也示出了当电感区域从底边到顶边变化时电感纹波电流的峰峰值的变化,顶边代表高输入电压,底边代表低输入电压。这些曲线图只有在连续工作模式时才正确,也只能用来选择电感值。

考虑如下的例子: $V_{\text{OUT}}=5\text{V}$, $I_{\text{LOAD(max)}}=2.5\text{A}$, $V_{\text{IN}}=12\text{V}$ (在 10~16V 间变化)。

如图 5, 2.5A 的垂直线和 12V 的水平线的交叉处几乎是 $33\mu\text{H}$ 电感区域顶边和底边的中间, $33\mu\text{H}$ 电感峰值电流是最大负载电流的一个百分数。参照图 17, 2.5A 电流线所经过的电感区域的中间所对应的电感纹波电流的峰峰值约为 620 mA。

当输入电压增加到 16V 时，交点就到了电感区域的顶边，对应的电感纹波电流的峰峰值也增加，参照曲线图 17，可见负载电流为 2.5A 时，输入电压为 12V 时，对应的电感纹波电流的峰峰值为 620 mA；当输入电压为 16V 时，对应的电感纹波电流的峰峰值为 740 mA；当输入电压为 10V 时，对应的电感纹波电流的峰峰值为 500 mA。一旦电感纹波电流的峰峰值已知，就可以利用下面的公式计算开关调节器电路的其他参数。

1. 电感和开关管的峰值电流

$$I_{PP} = (I_{LOAD} + \frac{\Delta I_{IND}}{2}) = (2.5 + \frac{0.62}{2}) = 2.81A$$

2. 电路工作模式变为非连续之前的最大负载电流

$$I_{LOAD} = \frac{\Delta I_{IND}}{2} = \frac{0.62}{2} = 0.31A$$

3. 输出纹波电压 = $(I_{IND}) \times (C_{OUTESR}) = 0.62A \times 0.1\Omega = 62mV_{pp}$

4. 输出电容的等效电阻

$$R_{COUT} = \frac{\Delta V_{OUT}}{\Delta I_{IND}} = \frac{0.062V}{0.62A} = 0.1\Omega$$

散热方面的一些考虑

LM2596 有两种封装形式，5 脚的 TO-220 (T) 和 5 脚的 TO-263 (S) 封装。

一般情况下，TO-220 (T) 封装需要散热片。散热片的尺寸由输入电压、输出电压、负载电流和环境温度决定。图 18 示出了负载电流为 3A，输入电压和输出电压不同时 LM2596 的温度高出环境温度的有关曲线。这些数据是在 LM2596 作为开关调节器在环境温度为 25 时测出的，这些温度上升的数据都是近似的，而且有许多因素可以影响这些温度，环境温度越高，需要散发的热量也就越多。

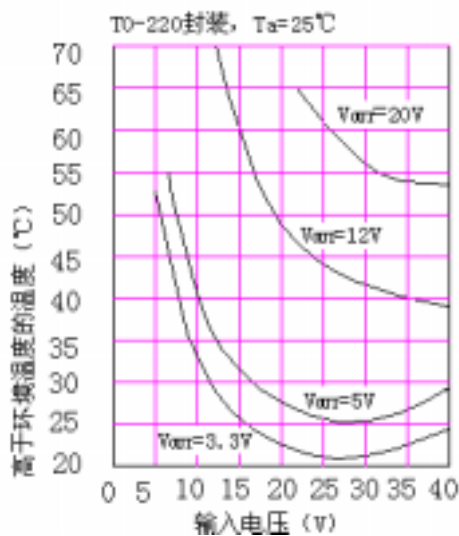


图 18

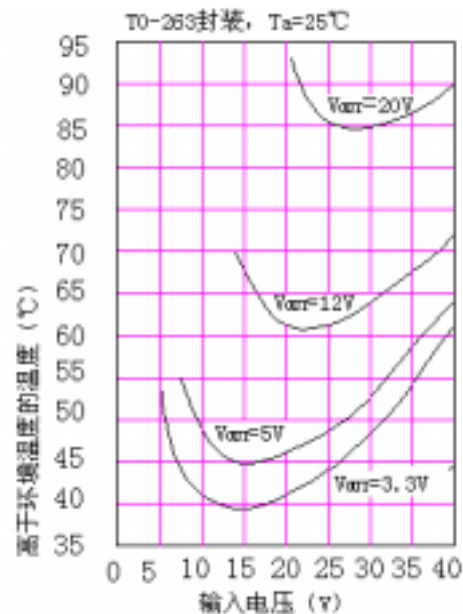


图 19

TO-263 (S) 封装的 LM2596 是要焊接在 PCB 板上的表贴元件，铜和 PCB 板有助于这种封装器件和其他散热元件，如续流二极管和电感的散热。焊接这种封装器件的 PCB 上的覆铜区域至少要有 0.4 平方英寸，更多的覆铜区域会改善热特性，但是，当的面积大于 6 平方英寸时，在散热方面的改善就很小，如果还需要进一步改善散热，就建议使用覆铜区域大的多次 PCB 板或在通风的情况下使用。图 19 是在负载电流为 2A，不同输入电压和输出电压情况下，TO-263 封装的 LM2596 的温度高出环境温度的有关曲线。

(END)