

## 高性能电流模式 PWM 开关电源控制器，专为高性价比 AC/DC 转换器设计

### 概述

高性能电流模式PWM控制器，专为高性价比AC/DC转换器设计，在85-265V的宽电压范围内提供高达12W的连续输出功率，峰值输出功率更可达18W。优化的高合理性电路设计结合高性价比的双极制作工艺，最大程度上节约了产品的整体成本。该电源控制器可工作于典型的反激电路拓扑中，构成简洁的AC/DC转换器，IC内部启动电路被设计成一种独特的电流吸入方式，可利用功率开关管的本身放大作用完成启动（开关管Ic对Ib的放大），这显著地降低了启动电阻的功率消耗，而在输出功率较小时，IC将自动降低工作频率，从而实现了极低的待机功耗，在功率管截止时，内部电路将功率管反向偏置，直接利用了双极性晶体管的CB高耐压特性，大幅提高功率管的耐压能力直到700V的高压，这保证了功率管的安全，VCC达到9.8V时，芯片内部会启动过压保护，限制输出电压上升可防止光耦或反馈电路损坏引起的输出电压过高，IC内部还提供了完善的防过载，防饱和功能，可实时防范过载、变压器饱和、输出短路等异常状况，提高了电源的可靠性。IC内部还集成了温度保护功能，在芯片过热时关断输出。电流限制可由外部器件Rs设定。

### 应用场合

- 电源适配器
- 便携式设备充电电源
- DVD/DVB电源
- 电池充电器
- ATX待机电源

### 特点

- 内置700V高压功率开关管，极少外围器件
- 锁存脉宽调制，逐脉冲限流检测
- 低输出降频功能，待机低于0.1W
- 内建斜坡与反馈补偿功能
- 独立上限电流检测控制器，实时处理控制器过流、过载
- 关断周期发射极偏压输出，提高功率管耐压
- 内置具有温度补偿的限流电阻，精确电流限制
- 内置热保护电路
- 利用开关功率管放大作用完成启动，减少功耗
- 低启动和工作电流
- VCC过压自动限制
- 宽电压连续输出功率可达12W，峰值输出功率可达18W

### 封装形式

- 8-pin DIP-8
- 7-pin DIP-7

典型应用图

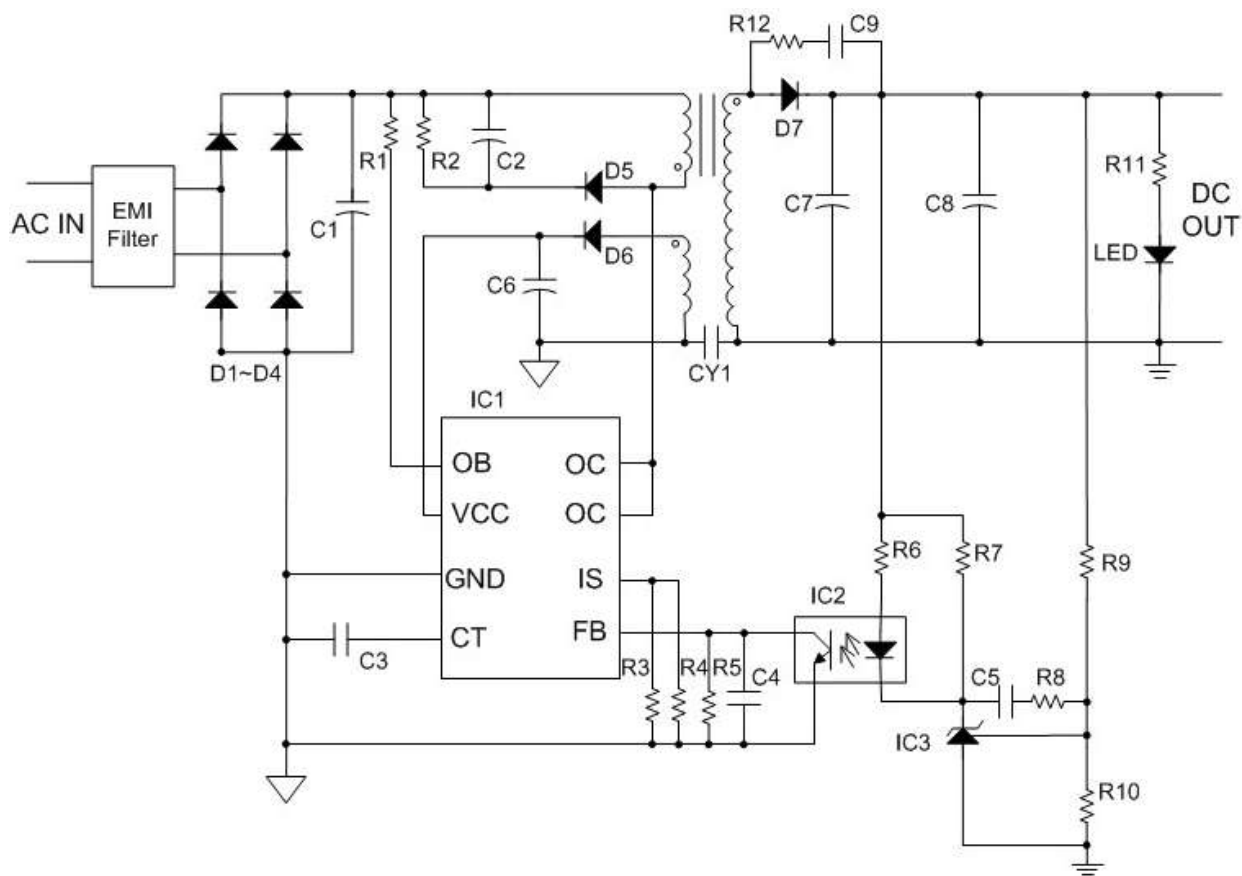
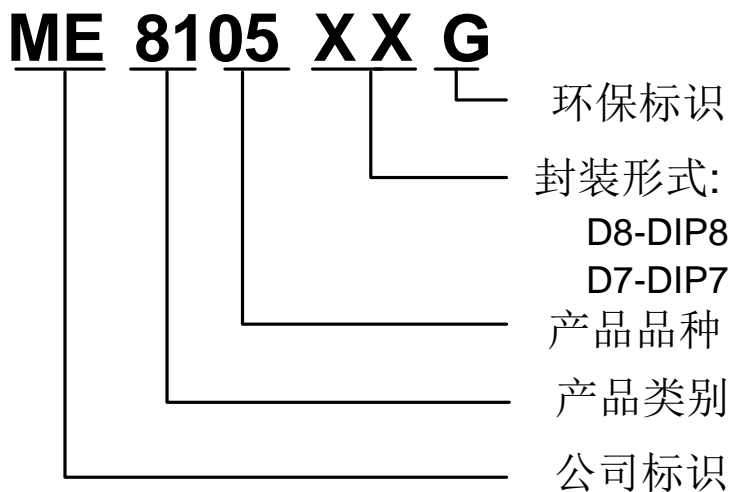


图.1 ME8105 典型应用电路

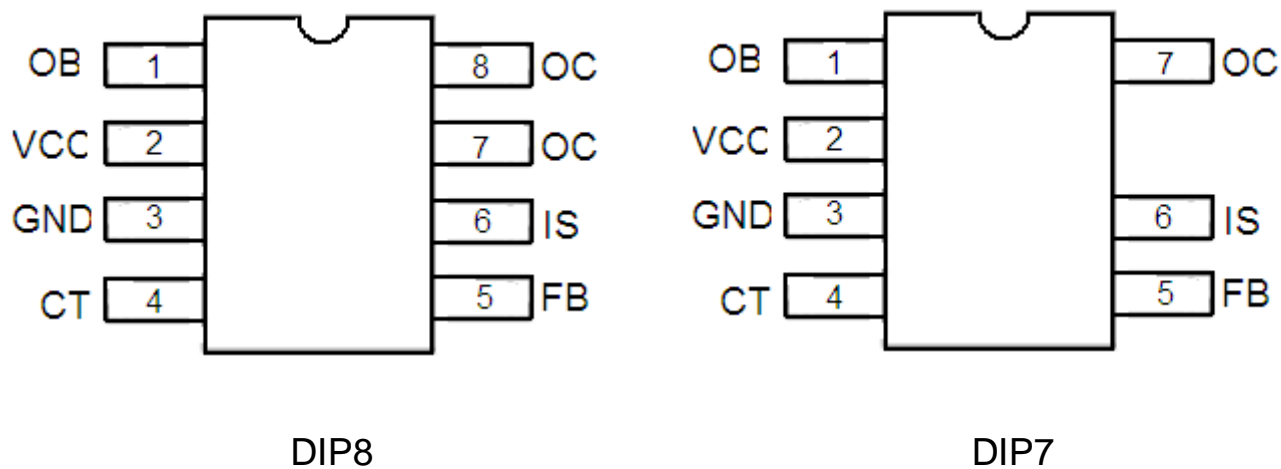
## 选购指南

### 1. 产品型号说明



产品型号	产品说明
ME8105D8G	封装形式: DIP8
ME8105D7G	封装形式: DIP7

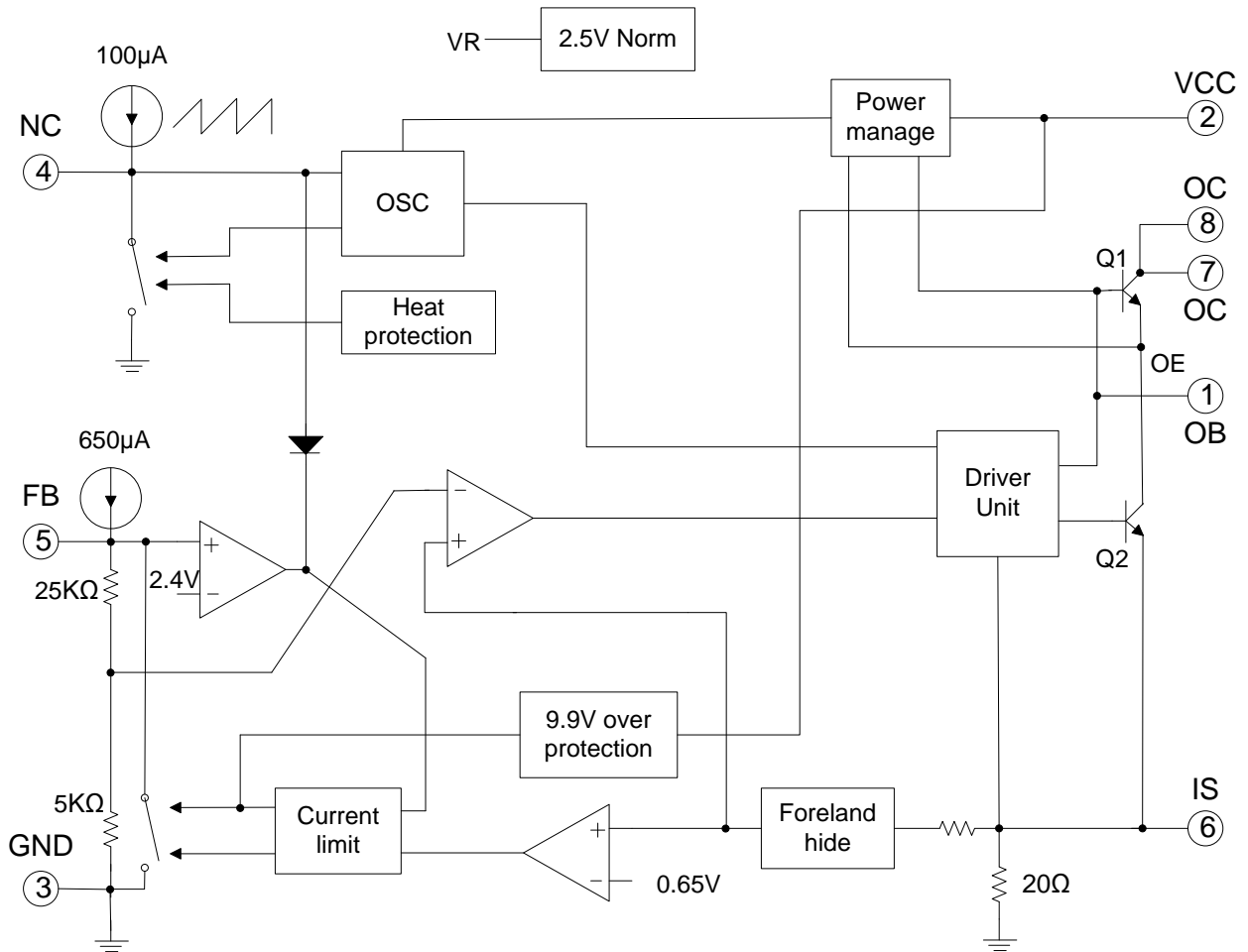
## 芯片脚位图



## 脚位功能说明

管脚(DIP8)	管脚(DIP7)	符号	管脚定义描述
1	1	OB	功率管基极，启动电流输入，外接启动电阻
2	2	VCC	供电脚
3	3	GND	接地脚
4	4	CT	振荡器电容脚，外接定时电容
5	5	FB	反馈脚
6	6	IS	开关电流取样与设置限定，外接电流取样电阻
7	NC	OC	输出脚，接开关变压器
8	7	OC	输出脚，接开关变压器

芯片功能框图



## 极限参数

参数	极限值	单位
供电电压, VCC	18	V
引脚输入电压	VCC+0.3	V
OC集电极承受电压	-0.3-700	V
峰值开关电流	800	mA
总耗散功率	1000	mW
工作温度范围	-20~+125	°C
储存温度范围	-55~+150	°C
焊接温度	+260 (10S推荐工作条件)	°C

注：在极限值之外或任何其他条件下，芯片的工作性能不予保证。

## 推荐工作条件

参数	最小值	典型值	最大值	单位
供电电压, VCC	3.5	5.5	9.0	V
引脚输入电压	-0.3	-	VCC	V
峰值反向电压	-	-	550	V
峰值开关电流	-	-	600	mA
定时电容	650	680	920	PF
振荡频率	45	61	65	KHz
工作温度	0	-	100	°C

电气参数 (无特殊说明,  $T_a=25^{\circ}\text{C}$ ,  $V_{CC}=5.5-7.5\text{V}$ ,  $R_s=1\Omega$ )

项目	测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
<b>输出部分</b>					
开关管最大耐压	$V_{CC}=0\text{V}, I_{OC}=1\text{mA}$	700	-	-	V
导通饱和压降	$I_{OC}=600\text{mA}$	-	-	1	V
开关上升时间	$C_L=1\text{nF}$	-	-	75	ns
开关下降时间	$C_L=1\text{nF}$	-	-	75	ns
输出限制电流	$T_j=0-100^{\circ}\text{C}$	540	580	620	mA
OE箝位电压	$I_{OE}=0.001-0.60\text{A}$	-	1.5	-	V
<b>参考部分</b>					
参考输出电压	$I_{O}=1.0\text{mA}$	2.4	2.5	2.6	V
电源调整率	$V_{CC}=5.5-9\text{V}$	-	2	20	mV
负载调整率	$I_{O}=0.1\text{mA}-1.2\text{mA}$	-	-	1	%
温度稳定性		-	0.2	-	$\text{mV}/^{\circ}\text{C}$
输出噪声电压	$F=10\text{Hz}-10\text{KHz}$	-	-	50	$\mu\text{V}$
长期稳定性	$T_a=85^{\circ}\text{C}$ 条件下工作 1000h	-	5	-	mV
<b>振荡器部分</b>					
振荡器频率		-	60	-	KHz
频率随电压变化率	$V_{CC}=5.5-9\text{V}$	-	-	3	%
频率随温度变化率	$T_a=0-85^{\circ}\text{C}$	-	-	1	%
振荡器振幅 ( $V_{P-P}$ )		-	2.5	-	V
振荡器下降沿	$C_t=680\text{PF}$	-	800	-	nS
<b>反馈部分</b>					
输入阻抗	反馈上拉电流	-	0.65	0.75	mA
	下拉电阻	-	30	-	K $\Omega$
电源抑制比	$V_{CC}=5.5\text{V}-9\text{V}$	-	60	70	dB
<b>电流限制部分</b>					
电流取样门限		0.54	0.58	0.62	V
防上限电流	$R_s=1\Omega$	0.54	0.58	0.62	A
电源抑制比		-	60	70	dB
传输延时		-	150	250	ns
<b>PWM部分</b>					
最大占空比		53	57	61	%
最小占空比		-	-	3.5	%
<b>电源部分</b>					
启动接受电流	$I_{OB}=0.5\text{mA}$	1.6	2.0	2.4	mA
启动静态电流		-	55	80	$\mu\text{A}$

静态电流	VCC=8V	-	3.7	-	mA
启动电压		8.6	9.0	9.4	V
再启动电压		-	3.2	-	V
过压限制门限		9.4	9.7	10	V

## 电参数定义

- 启动接受电流：启动阶段 OB 输入 0.5mA 时 OC 点电流。
- 启动静态电流：VCC 接滤波电容和可调电流源，CT 接 680PF，其他引脚悬空，能使 VCC 振荡时最小电流源电流。
- 启动电压：上述VCC振荡的最大VCC值。
- 再启动电压：上述VCC振荡的最小VCC值。
- 振荡器关闭电压：上述VCC振荡下降沿，使振荡器停振的VCC值。
- 静态电流：正常阶段，FB 由 1.0K 电阻接地，VCC 电源电流。
- 振荡器上拉/下拉电流：正常阶段，FB=2.5V，CT=1.25V，CT处上拉/下拉电流。
- FB 上拉电流：正常阶段，FB=2.5V，IS=0V 时，FB 处上拉电流。
- FB 防上限电流：正常阶段，FB=6V，IS=0.3V 时，FB 处下拉电流。
- 内反馈电源电压：无外围待机反馈电路的电源，正常阶段 VCC 值
- OC 上限电流：FB=6V，FB 下拉电流开始动作时的最小 OC 电流。
- 斜坡电流驱动：指功率管基极驱动 OB 开电流是 IS 的函数，当 IS=0V 时 OB 开电流约 40mA，然后 OB 开电流随 IS 线性增加，当 IS 增加到 0.6V 时，OE 开电流约 120mA

## 原理描述

启动阶段，上电时VREF关闭，FB上拉电流源关闭；OE由功率管输入启动电流到VCC；OB控制功率管的基极电流，限制功率管的集电极电流（即ME8105启动接受电流），从而保证功率管的安全；在VCC电压上升到8.8V，启动阶段结束，进入正常阶段。

正常阶段：VCC电压应保持在4.8-9V，VREF输出2.5V基准；FB上拉电流源开启；振荡器输出OSC1决定最大占空比，输出OSC2试图触发电源进入开周期，及屏蔽功率管开启电流峰；若FB小于1.8V（约在1.2-1.8V之间）振荡器周期将随之增加，FB越小振荡器周期越宽，直至振荡器停振（此特性降低了开关电源的待机功耗），若外围反馈试图使VCC大于9.4V，则内电路反馈到FB使VCC稳压在9.4V（利用此特性可以不采用外围反馈电路，由内电路稳定输出电压，但稳压精度较低）；开周期，OB为功率管提供基极电流，OE下拉功率管的发射极到IS，而且OB采用斜坡电流驱动（指OB开电流是IS的函数，当IS=0V时OB开电流约40mA，然后OB开电流随IS线性增加，当IS增加到0.6V时，OB开电流约120mA，此特性有效地利用了OB的输出电流，降低了功耗），若IS检测到FB指定电流则进入关周期；在开或关周期，如检测到功率管超上限电流，则上限电流触发器优先置位，强制FB下降，占空比变小，从而保护功率管和变压器。在下一个关周期开始沿或FB小于1.8V，上限电流触发器复位。另外此电路内置热保护，在内温度高于150℃后，调宽振荡器的周期，使温度不超过160℃。若VCC降到4.7V左右，振荡器关闭，OSC1、OSC2低电平，电源保持关周期；VCC继续下降到4.0V左右，ME8105重新进入启动阶段。

若VCC降到4.7V左右，振荡器关闭，OSC1、OSC2低电平，电源保持关周期；VCC继续下降到4.0V左右，ME8105重新进入启动阶段。



## 应用说明

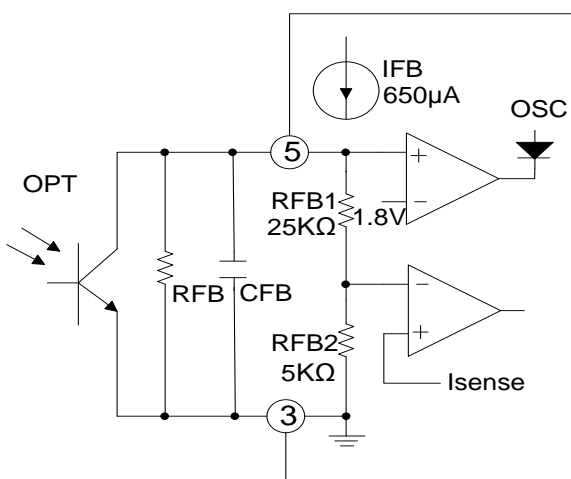
### OB功率管基极

启动电流输入，外接启动电阻，设计时取1206电阻，阻值在2-6M之间，驱动电流最大为2mA，具体以启动时间要求为准，电阻小启动快，反之慢。

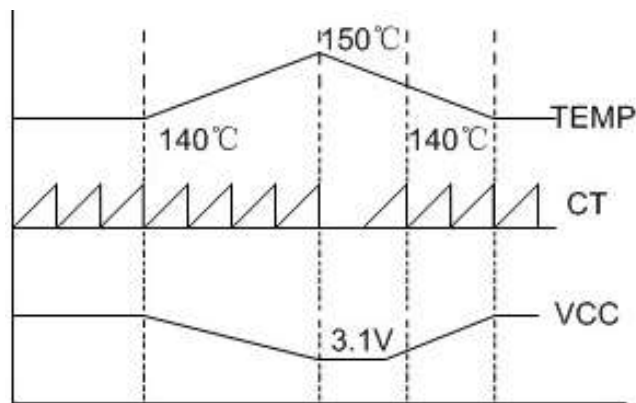
### FB反馈与控制

在正常工作状态，FB的电压将决定最大开关电流的值，此电压越高开关电流越大（仅受限于峰值电流限制）。FB引脚内部上拉650uA电流源，下拉电阻约22KΩ（近似等效值）。此外在FB电压低于1.8V时，将使振荡周期加大，开关频率下降，低于1.8V越多，开关频率将越低。外接FB电容将对反馈带宽产生影响，进而影响某些外部参数，比如瞬态特性。对于CFB电容的值，典型的应用可在10-100nF之间根据反馈回路的频率特性进行选取，一般应用可以使用100nF。

（参考信息图一）



图一



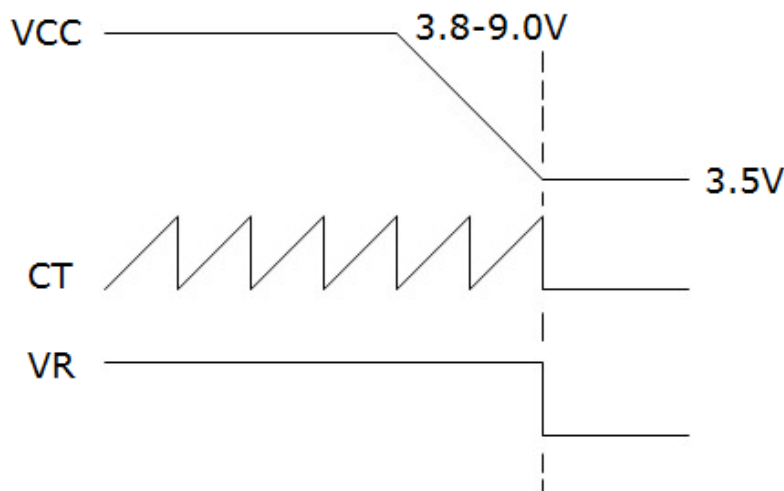
图二

### 过温保护

IC内部集成了精确的过温保护功能。在芯片内部温度达到150°C时，热保护电路动作，将时钟信号下拉，使开关频率降低，降低功耗。开关频率随温度的升高而降低，直至振荡器关闭。（如信息图二）

### 过压与欠压保护

IC具有带迟滞的欠电压保护功能。在VCC电压达到9.0V时IC开始启动，这个初始的启动电压有驱动电阻提供，输入的高电压通过驱动电阻注入开关管的基极，放大的Ic电流在IC内部经过限制电路对VCC电容充电，从而形成驱动电压。在IC正常工作时应保持VCC电压在4.8-9V之间（包括满负载输出的情况），若VCC电压下降到4.7V则振荡器将进入关闭状态，VCC进一步降低到4.0V时，IC即开始重新启动。（如信息图三所示）



图三

IC内部VCC具有一个上限电压比较器控制，若VCC试图大于9.8V，则比较器动作，FB将被下拉，锁定VCC至9.8V，达到过电压的限制功能。利用此功能可以方便的实现前端的电压反馈功能，也可避免输出开环时的输出电压大幅度升高现象，保障负载的安全。因为此特性的存在，VCC的设计应保持在合适的范围，避免在大输出负载时VCC的上升过高，IC过压限制动作导致的输出电压下降现象。

### 最大开关电流限制

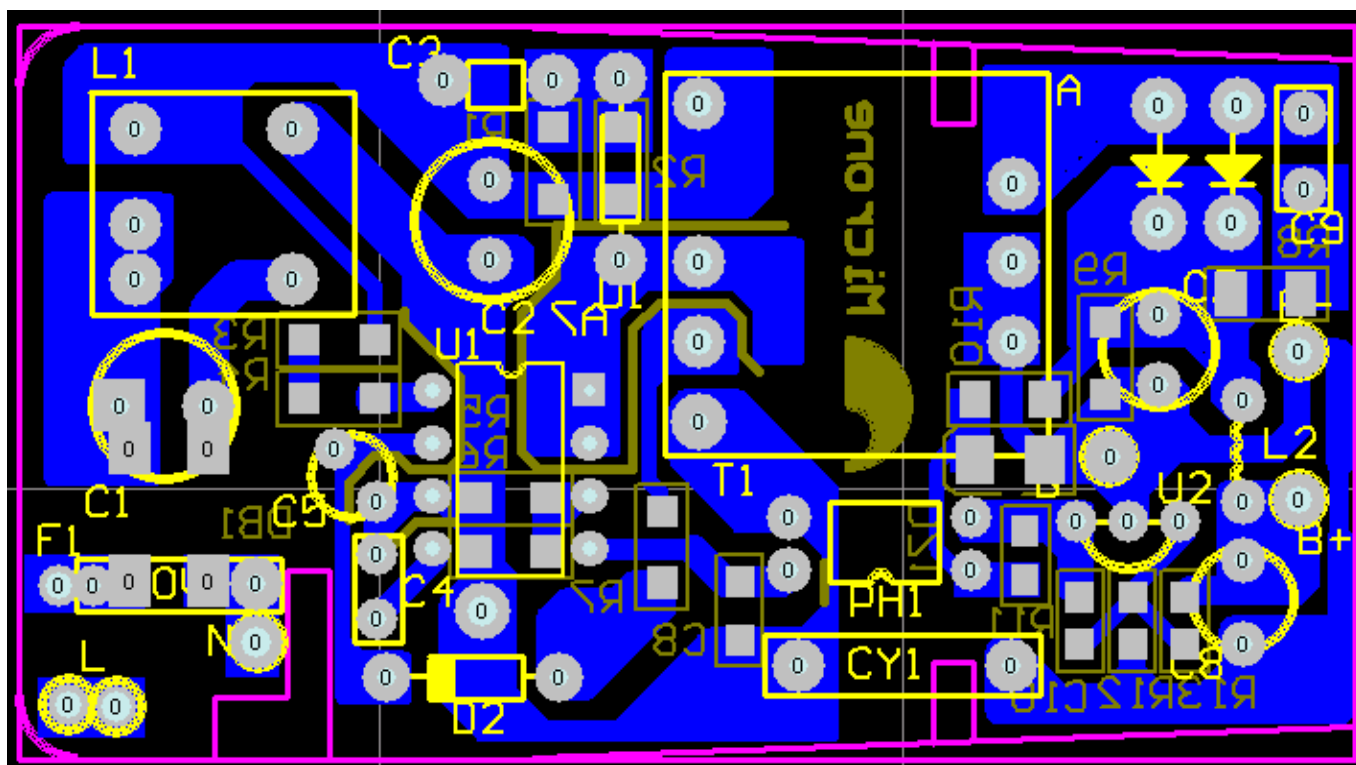
IC具有逐周期电流限制功能。每个开关周期均对开关电流进行检测，达到FB设定的电流或防上限电流时即进入关周期，电流的检测具有实时前沿消隐功能，屏蔽开关尖峰，避免开关电流的错误检测。合理的温度补偿则消除了温度的影响，相对常规的MOSFET（温度变化时的Ron变化很大）开关芯片，开关电流在一个较宽的范围都可以非常精准，这样将允许设计者在设计方案时不必留有太大的余量即可满足较大的工作温度范围，提高电路的使用安全性。

对于ME8105，其允许的最大开关电流限制约为0.80A。在一个设计在65V反射电压，0.80A开关电流的反激式电源中，可以容易的实现大于12W的输出功率，且满足宽的温度范围。

### 散热的要求

对于一个典型的功率开关而言，应使用必要的散热措施，以避免过高的温度导致热保护。IC内部主要的发热是开关管的开关损耗产生的热量，因此恰当的散热位置是IC的PIN-7,8脚，一个易于使用的方法是在PIN-7,8脚铺设一定面积的PCB铜箔，尤其在铜箔之上镀锡处理将大大增加散热能力。对于一个85-265V输入，12W输出的典型应用，200mm<sup>2</sup>的铜箔面积是必要的。

PCB layout时，应将PIN-6与PIN-7之间保留1mm以上的安全距离，避免产生放电现象。参考布线如信息图四

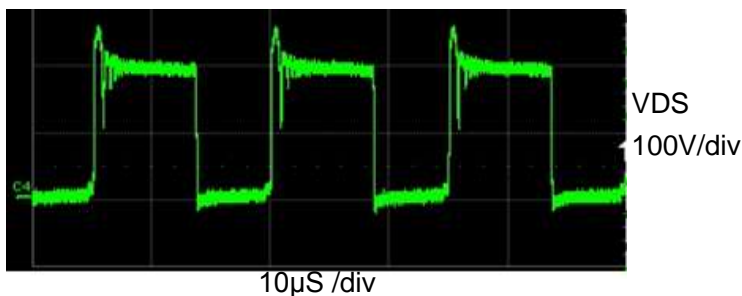


图四

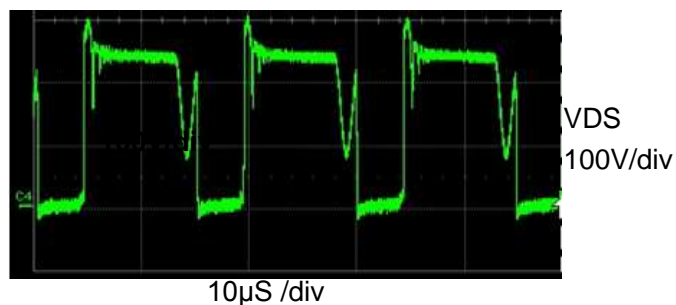
主要测试点波形

1.VCE 波形图(X-坐标: 10μS/div; Y-坐标: 100V/div)

Vin=85V AC, Io=1A



Vin=115V AC, Io=1A



Vin=230V AC, Io=1A

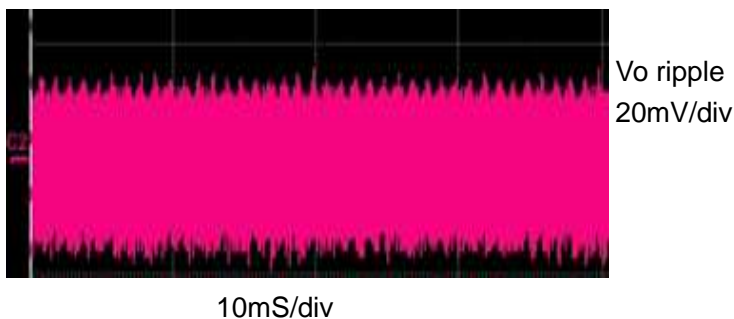


Vin=264V AC, Io=1A

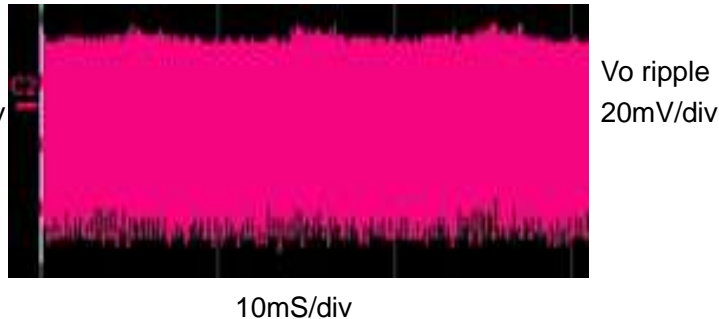


2.Output noise waveform

Vin=115V AC, Io=1A

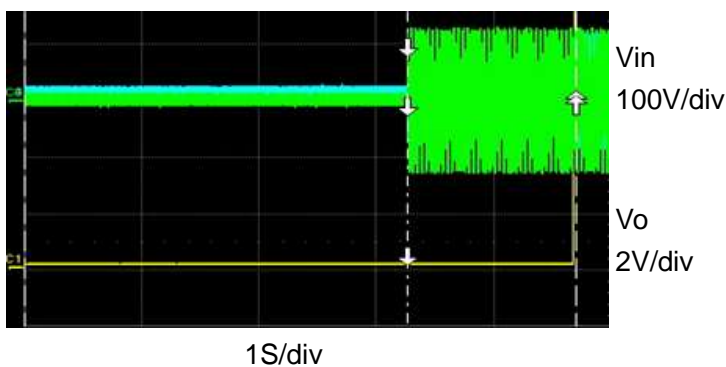


Vin=230V AC, Io=1A

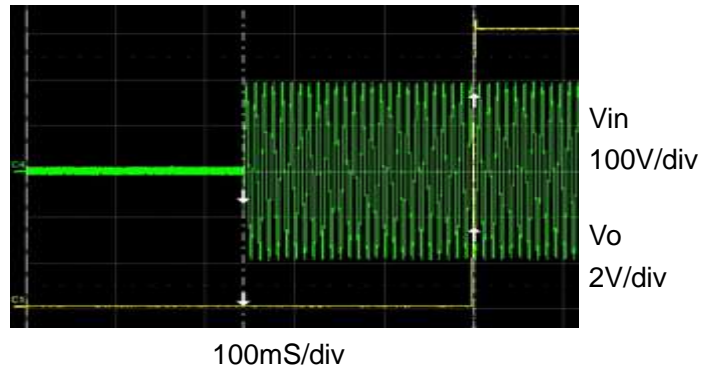


3.Output waveform on start-up

Vin=85V, Io=1A

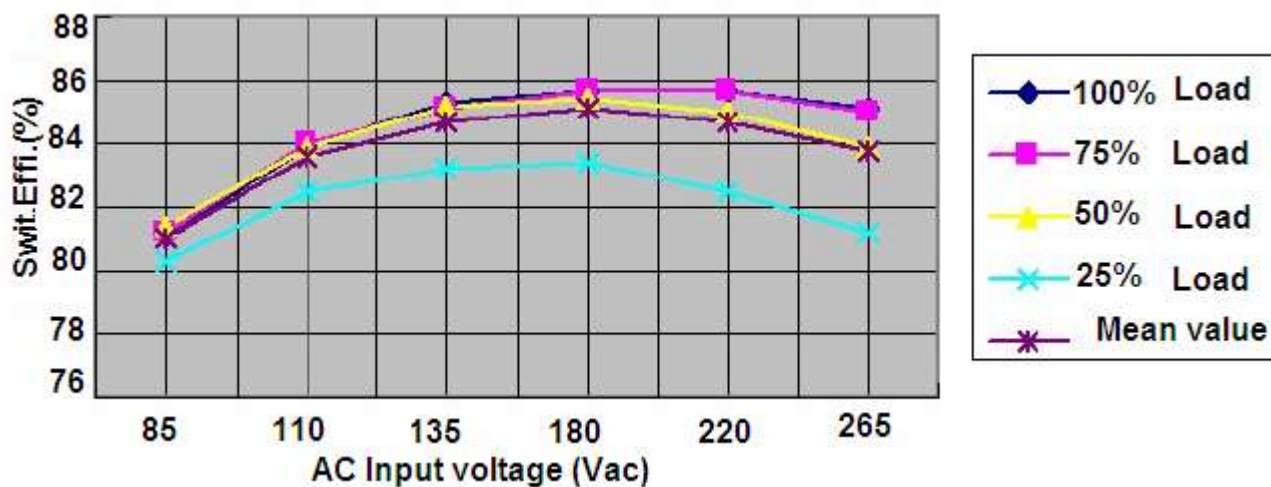


Vin=265V, Io=1A

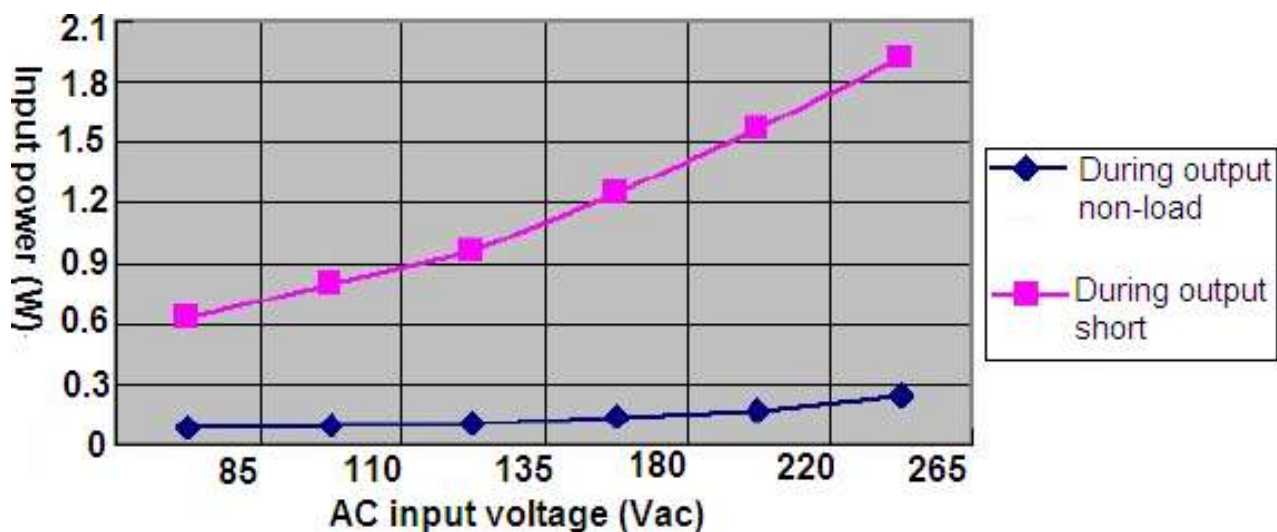


### 转换效率与输入功耗图标

各种输入输出条件下的效率曲线

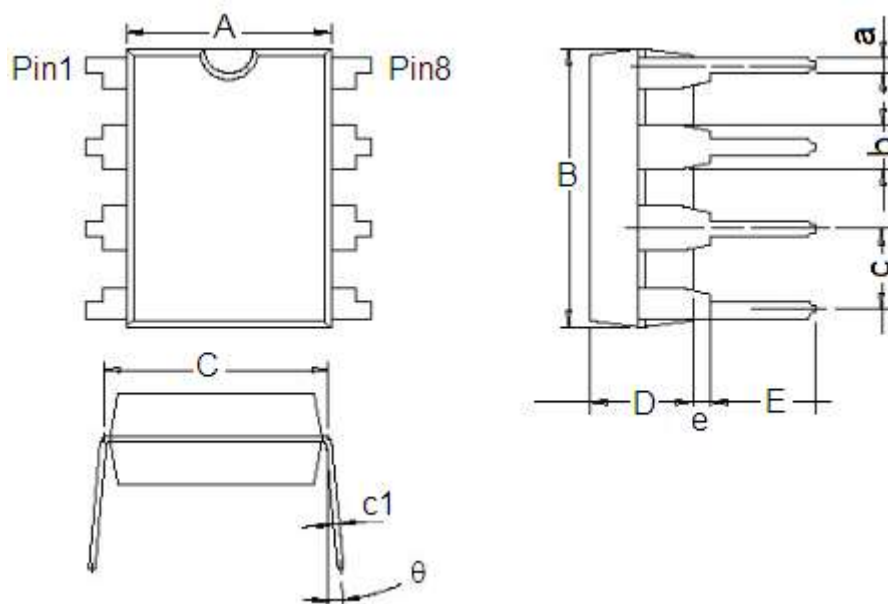


无负载时的输入功率曲线



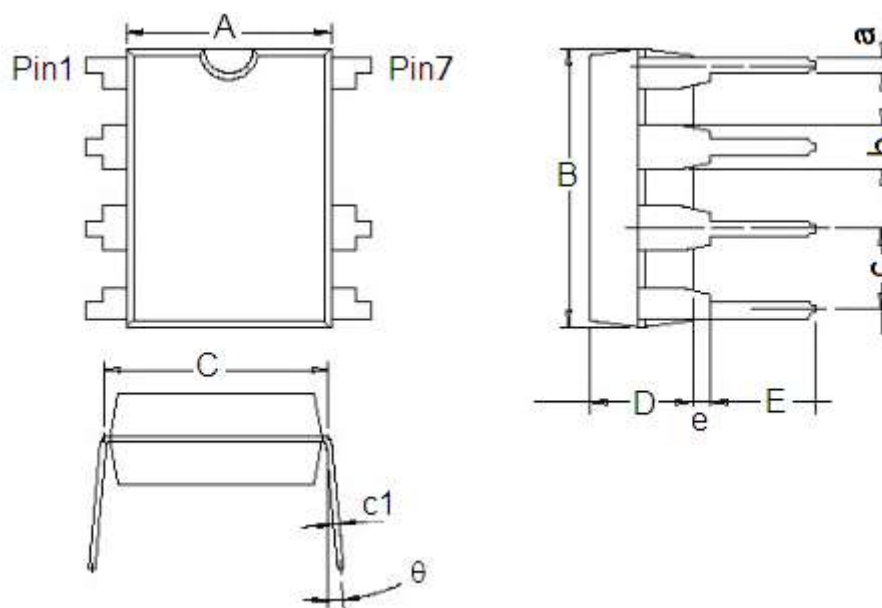
## 封装说明

- 封装类型: DIP8



参数	尺寸 (mm)		尺寸 (Inch)	
	最小值	最大值	最小值	最大值
A	6.200	6.600	0.244	0.260
B	9.000	9.400	0.354	0.370
C	7.620(Typ.)		0.300(Typ.)	
D	3.200	3.600	0.126	0.142
E	3.000	3.600	0.118	0.142
a	0.360	0.560	0.014	0.022
b	1.524(Typ.)		0.060(Typ.)	
c	2.54(Typ.)		0.100(Typ.)	
c1	0.204	0.360	0.008	0.014
e	0.510(Min)		0.020(Min)	
θ	0°	15°	0°	15°

● 封装类型: DIP7



参数	尺寸 (mm)		尺寸 (Inch)	
	最小值	最大值	最小值	最大值
A	6.200	6.600	0.244	0.260
B	9.000	9.400	0.354	0.370
C	7.620(Typ.)		0.300(Typ.)	
D	3.200	3.600	0.126	0.142
E	3.000	3.600	0.118	0.142
a	0.360	0.560	0.014	0.022
b	1.524(Typ.)		0.060(Typ.)	
c	2.54(Typ.)		0.100(Typ.)	
c1	0.204	0.360	0.008	0.014
e	0.510(Min)		0.020(Min)	
theta	0°	15°	0°	15°

- 本资料内容，随产品的改进，可能会有未经预告之更改。
- 本资料所记载设计图等因第三者的工业所有权而引发之诸问题，本公司不承担其责任。另外，应用电路示例为产品之代表性应用说明，非保证批量生产之设计。
- 本资料内容未经本公司许可，严禁以其他目的加以转载或复制等。
- 本资料所记载之产品，未经本公司书面许可，不得作为健康器械、医疗器械、防灾器械、瓦斯关联器械、车辆器械、航空器械及车载器械等对人体产生影响的器械或装置部件使用。
- 尽管本公司一向致力于提高质量与可靠性，但是半导体产品有可能按照某种概率发生故障或错误工作。为防止因故障或错误动作而产生人身事故、火灾事故、社会性损害等，请充分留心冗余设计、火势蔓延对策设计、防止错误动作设计等安全设计。