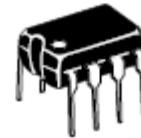


DC/DC 变换器控制电路

★34063是一单片双极型线性集成电路专用于直流——直流变换器控制部分片内包含有温度补偿带隙基准源、一个占空比周期控制振荡器、驱动器和大电流输出开关,能输出1.5A的开关电流它能使用最少的外接元件构成开关式升压变换器、降压式变换器和电源反向器。

★34063的封装形式为塑封双列8引线直插式和贴片式。



DIP8

50 只/管



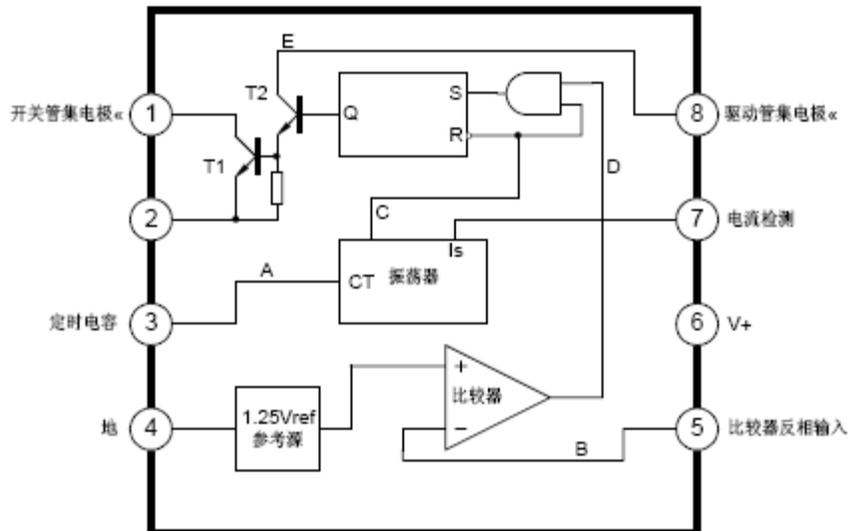
SOP8

100 只/管

特点

- 能在3.0--40V的输入电压下工作
- 短路电流限制
- 低静态电流
- 输出开关电流可达1.5A(无外接三极管)
- 输出电压可调
- 工作振荡频率从100Hz至100KHz
- 可构成升压降压或反向电源变换器

内部框图



极限参数

参数	符号	数值	单位
电源电压	VCC	40	V
比较器输入电压范围	V _{IR}	-0.3--36	V
开关管集电极电压	V _C (switch)	30	V
开关管发射极电压	V _E (switch)	30	V
开关管集电极发射极电压	V _{CE} (switch)	30	V
驱动管集电极电压	V _C (driver)	30	V
驱动管集电极电流	I _C (driver)	100	mA
开关管电流	I _{SW}	1.5	A
功耗 TA = 25° C	PD	1.25	W
结温	T _J	+150	° C
工作温度范围	T _A	0 -- +70	° C
储存温度范围	T _{stg}	- 65-- +150	° C

电参数 (除非特别说明VCC=5V, TA=0--+70° C)

参数	符号	测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
振荡器部分						
振荡频率	f _{OSC}	V _{PIN5} =0V, TA=25° C,	38	43	48	KHz
充电电流	I _{CHG}	VCC=5--40V, C _T =1nF TA=25° C	24	35	42	μ A
放电电流	I _{DISCHG}	VCC=5--40V, TA=25° C	140	220	260	μ A
振荡幅度	V _(OSC)	TA=25° C		0.5		V
放电与充电电流之比 K	K	V ₇ =VCC, TA=25° C	5.2	6.1	7.5	
电流限制检测电压	V _{SENSE}	I _{CHG} = I _{DISCHG} , TA=25° C	270	310	350	mV
输出开关部分						
饱和电压(达林顿方式) V _{CE} (SAT)		I _{SW} =1.0A, V _C (DR)=V _C (SW)		0.9	1.3	V
饱和电压 2 V _{CE} (SAT)		I _{SW} =1.0A, V _C (DR)=5.0V		0.45	0.7	V
直流电流增益 G _I (DC)		I _{SW} =1.0A, V _{CE} =5.0V, TA=25° C	50	75		
关态集电极电流 I _C (OFF)		V _{CE} =40V, TA=25° C		0.01	100	μ A
比较器部分						
阈值电压 V _{TH}			1.225	1.25	1.275	V
阈值电压的电源调整率ΔV _{TH}		VCC=5--40V		1	5.0	mV
输入偏置电流 I _{BIAS}		V _{in} =0V		-40	-400	nA
器件总体						
电源电流 I _{CC}		VCC=5--40V, C _T =0.001 μ F V ₇ =VCC, V ₅ >V _{TH} , 2脚接地		2.7	4.0	mA

工作原理

由于内置有大电流的电源开关 34063 能够控制的开关电流达到 1.5A。内部线路包含有参考电压源、振荡器、转换器、逻辑控制线路和开关晶体管。

参考电压源是温度补偿的带隙基准源。振荡器的振荡频率由3脚的外接定时电容决定。开关晶体管由比较器的反向输入端和与振荡器相连的逻辑控制线路置成ON，并由与振荡器输出同步的下一个脉冲置成OFF。

设计规范表

参 数	降压变换	升压变换	反向变换
$\frac{ton}{toff}$	$\frac{Vout + Vf}{Vin(min) - Vsat - Vout}$	$\frac{Vout + Vf - Vin(min)}{Vin(min) - Vsat}$	$\frac{ Vout - Vf}{Vin(min) - Vsat}$
$(ton+toff)_{max}$	$1/f_{min}$	$1/f_{min}$	$1/f_{min}$
CT	$4 \times 10^{-5} ton(max)$	$4 \times 10^{-5} ton(max)$	$4 \times 10^{-5} ton(max)$
Ipk(switch)	$2 \times Iout(max)$	$2 \times Iout(max) \frac{ton - toff}{toff}$	$2 \times Iout(max) \frac{ton + toff}{toff}$
RSC	VIPK (SENSE) / IPK (SENSE)	VIPK (SENSE) / IPK (SENSE)	VIPK (SENSE) / IPK (SENSE)
L (MIN)	$\frac{Vin(min) - Vsat}{Ipk(switch)} ton(max)$	$\frac{Vin(min) - Vsat}{Ipk(switch)} ton(max)$	$\frac{Vin(min) - Vsat}{Ipk(switch)} ton(max)$
Co	$\frac{Ipk(switch) * (ton + toff)}{8 * Vripple(pp)}$	$\cong \frac{ton + toff}{Vripple(pp)}$	$\cong \frac{ton + toff}{Vripple(pp)}$

Vsat	输出开关管饱和电压
ton	输出开关管导通时间
Vf	整流二极管正向压降
toff	输出开关管关闭时间
Vin(min)	最小输入电压
Vout	输出电压 $ Vout =1.25 \times (1+R2/R1)$
Iout	输出电流
Vripple(pp)	输出纹波峰峰值

电路原理

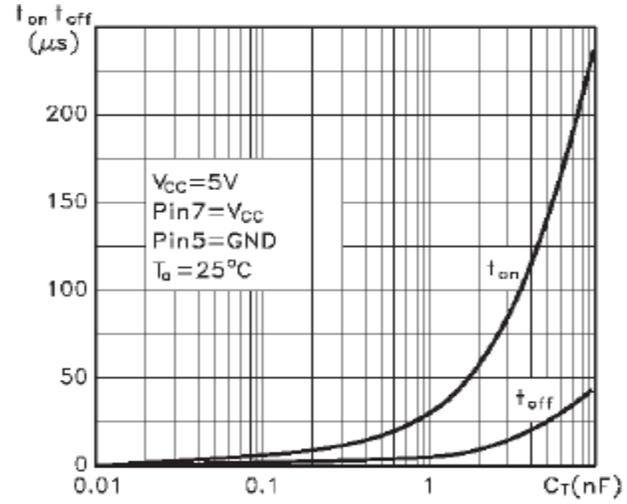
内部框图中所表示的电路解释如下

振荡器通过恒流源对外接在CT管脚(3脚)上的定时电容不断地充电和放电，以产生振荡波形。充电和放电电流都是恒定的，所以振荡频率仅取决于外接定时电容的容量。与门的C输入端在振荡器对外充电时为高电平，D输入端在比较器的输入电平低于阈值。电平时为高电平当C和D输入端都变成高电平时，触发器被置为高电平，输出开关管导通。反之，当振荡器在放电期间，C输入端为低电平，触发器被复位，使得输出开关管处于关闭状态。

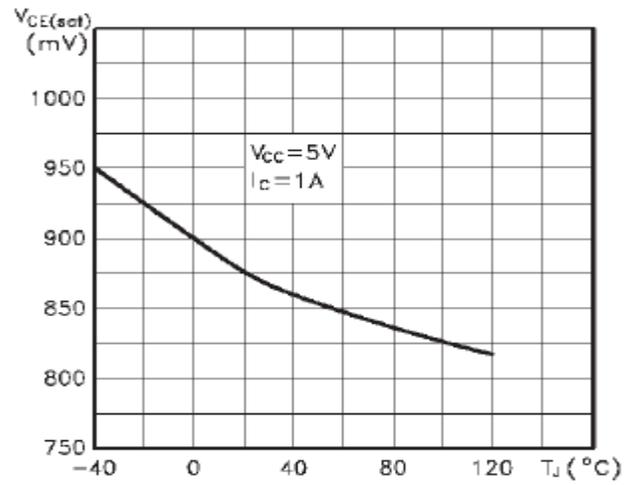
电流限制SI检测端(7脚)通过检测连接在V+和7脚之间电阻上的压降来完成功能。当检测到电阻上的电压降接近超过310mV时，电流限制电路开始工作这时通过CT管脚(3脚)对定时电容进行快速充电，以减少充电时间和输出开关管的导通时间，结果是使得输出开关管的关闭时间延长。

典型参数曲线

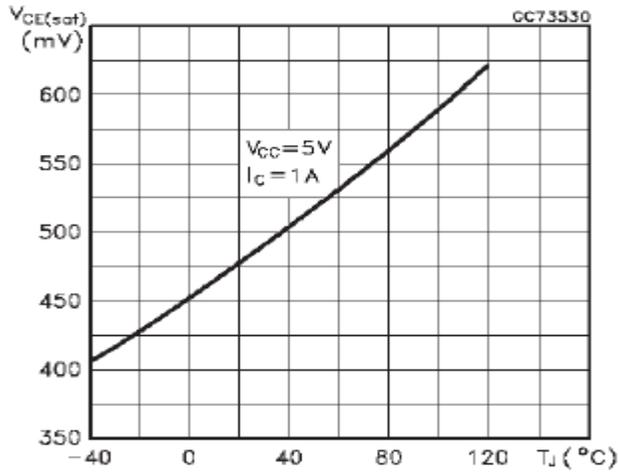
开关时间和定时电容关系



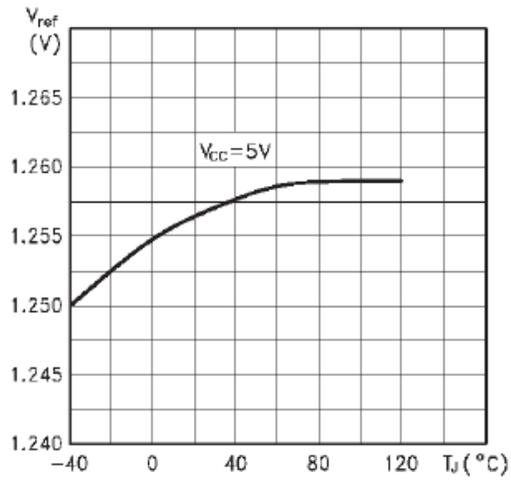
开关饱和压降与集电极电流关系（达林顿方式）



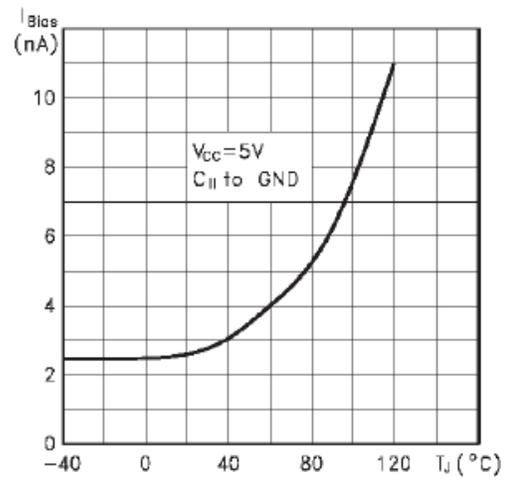
开关饱和压降与温度关系



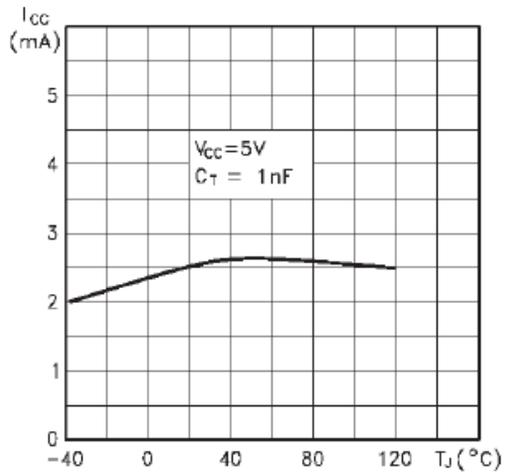
基准电压与温度关系



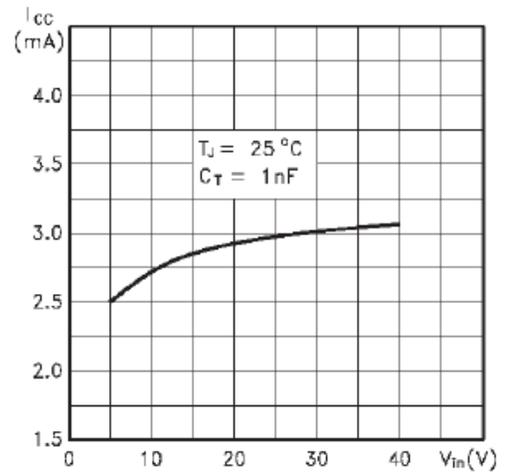
偏置电流与温度关系



电源电流与温度关系

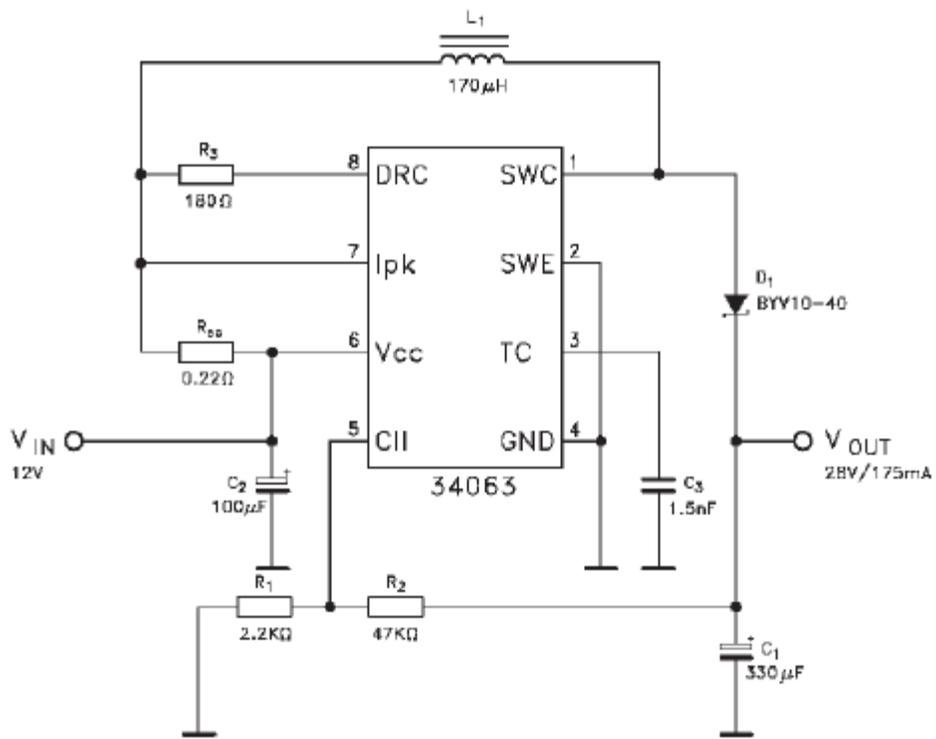


电源电流与电压电压关系

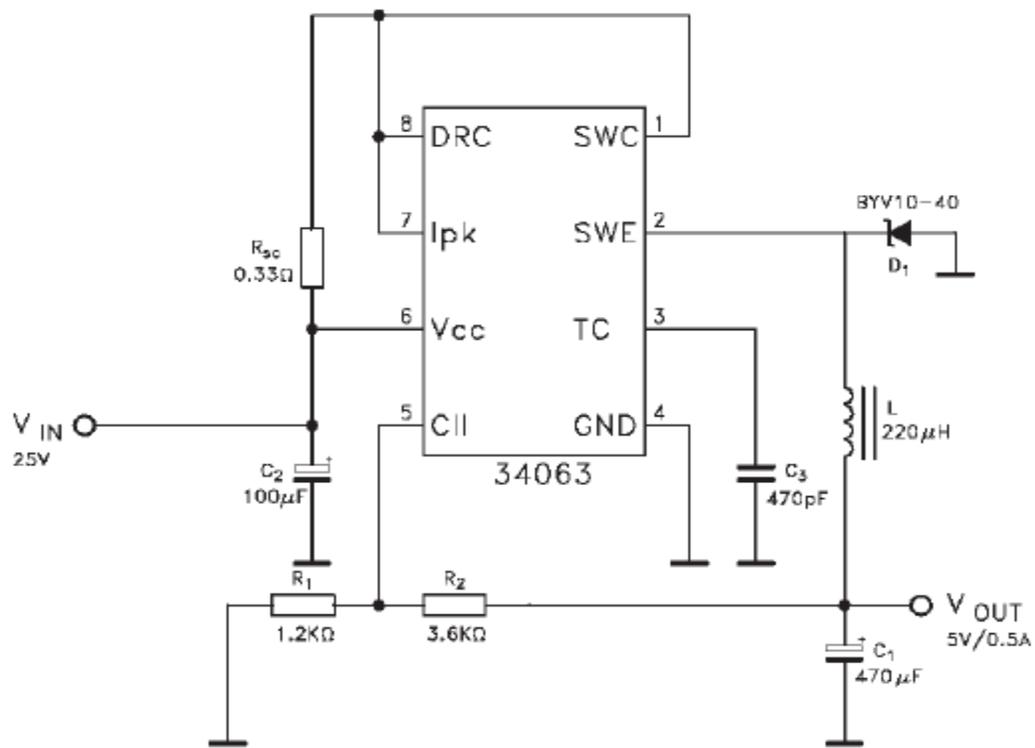


典型应用电路

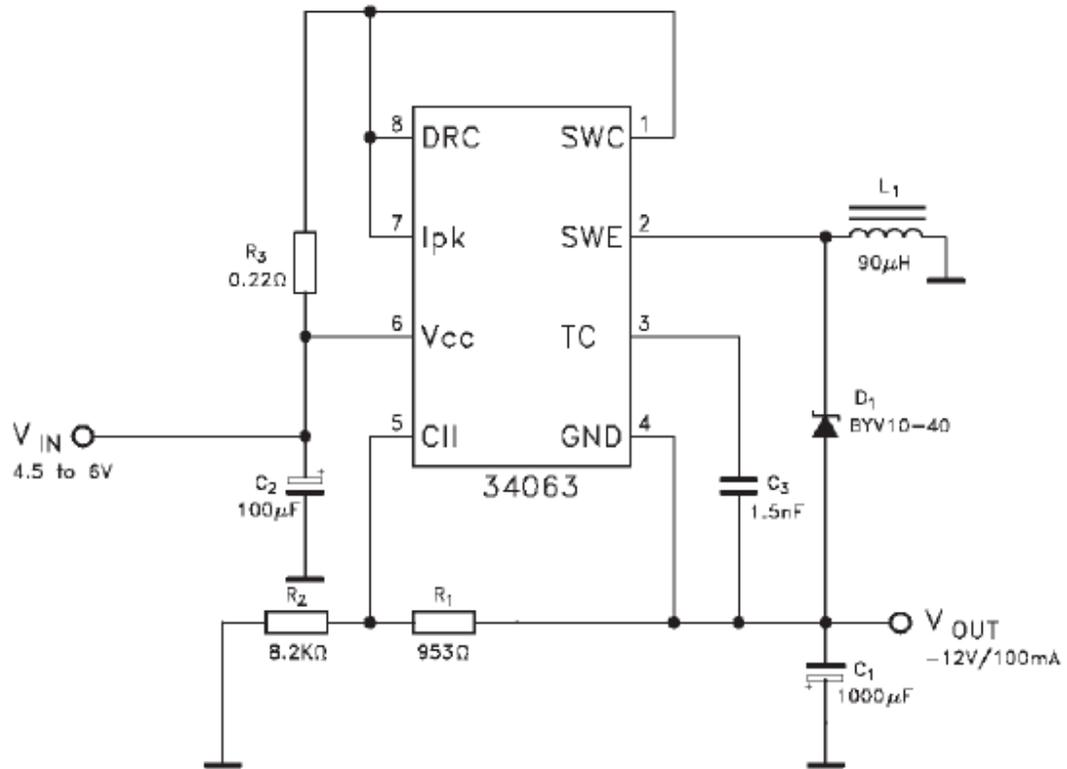
升压变换器



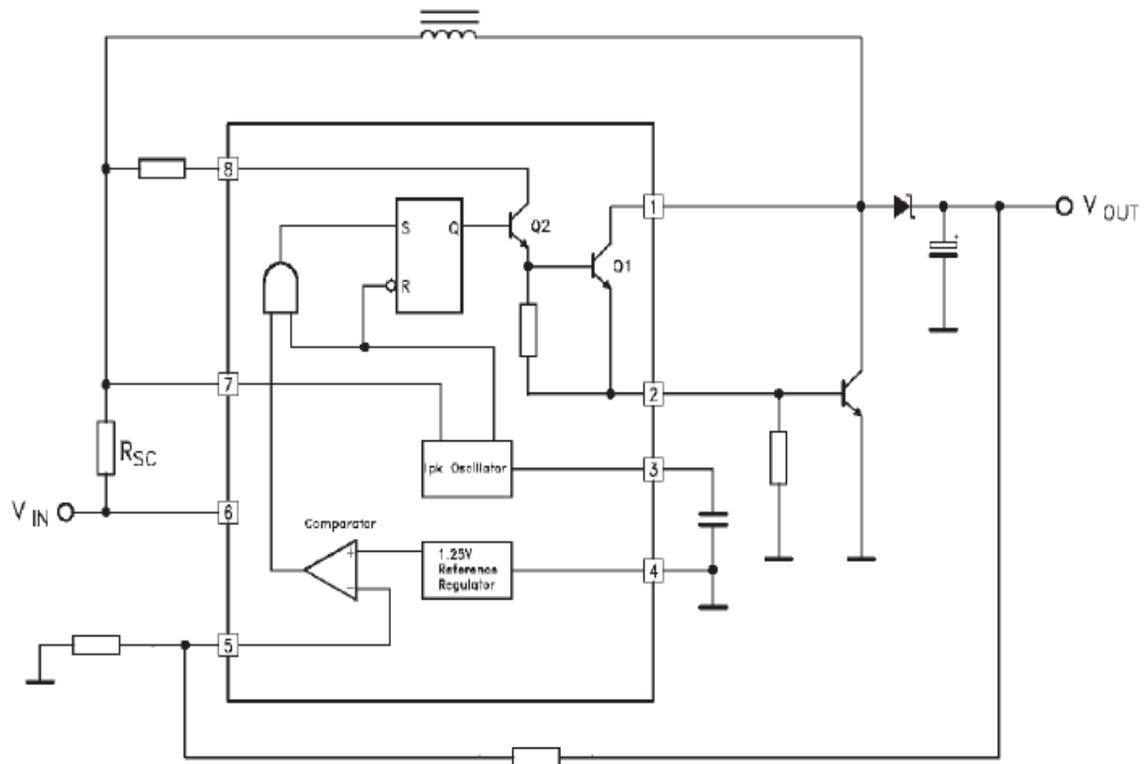
降压变化器



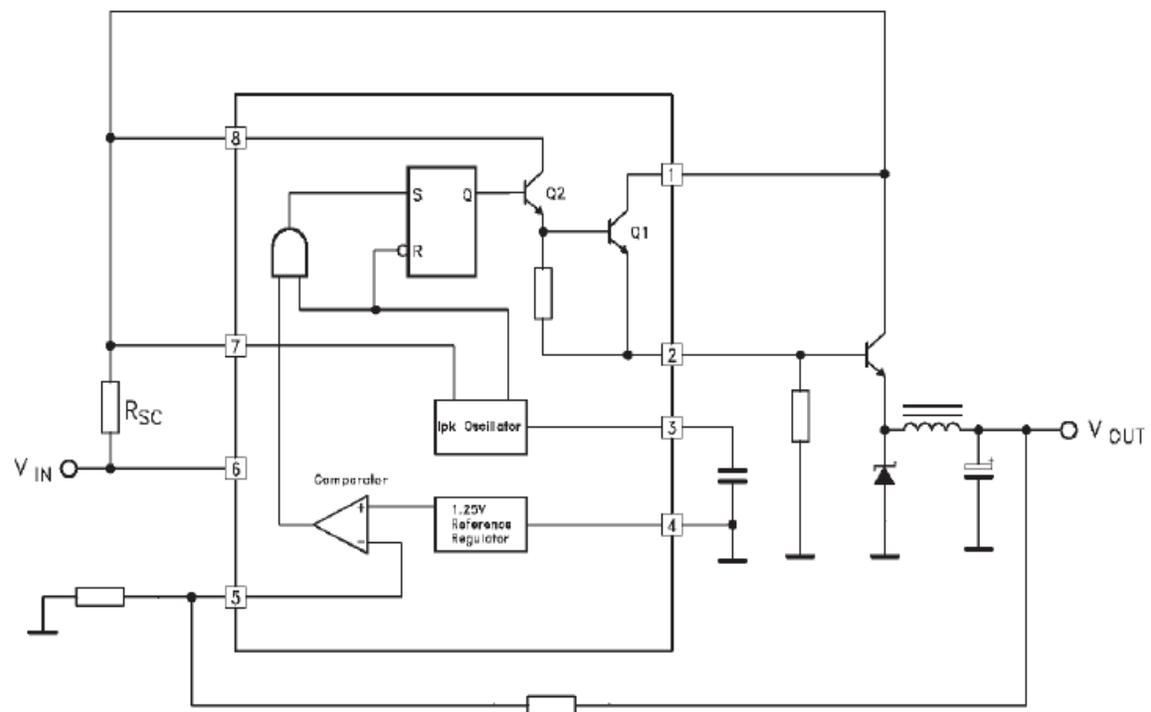
反向变换器



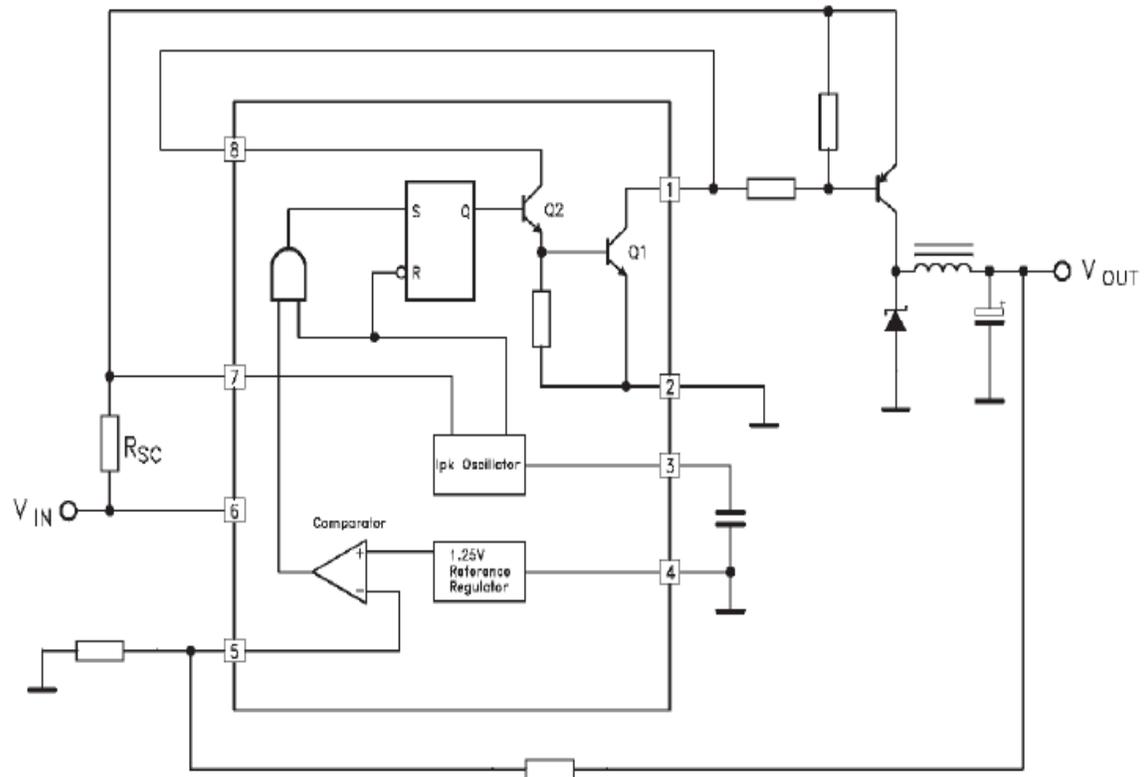
升压变换器（外接 NPN 开关管）



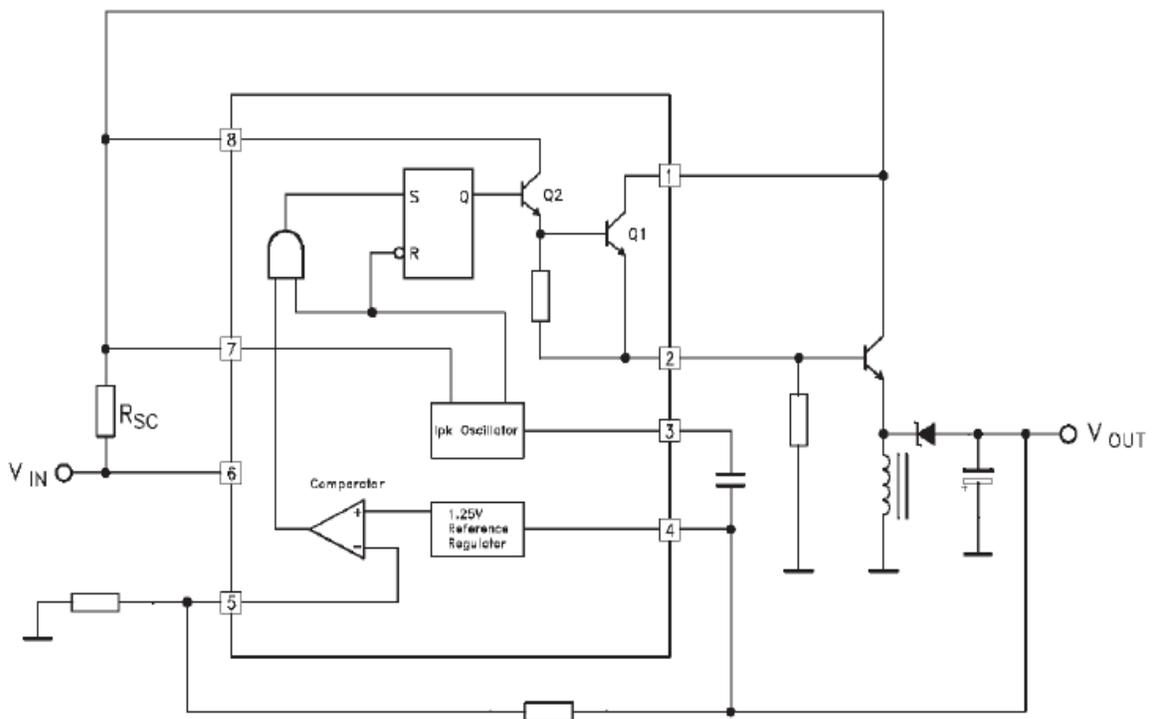
降压变化器（外接 NPN 开关管）



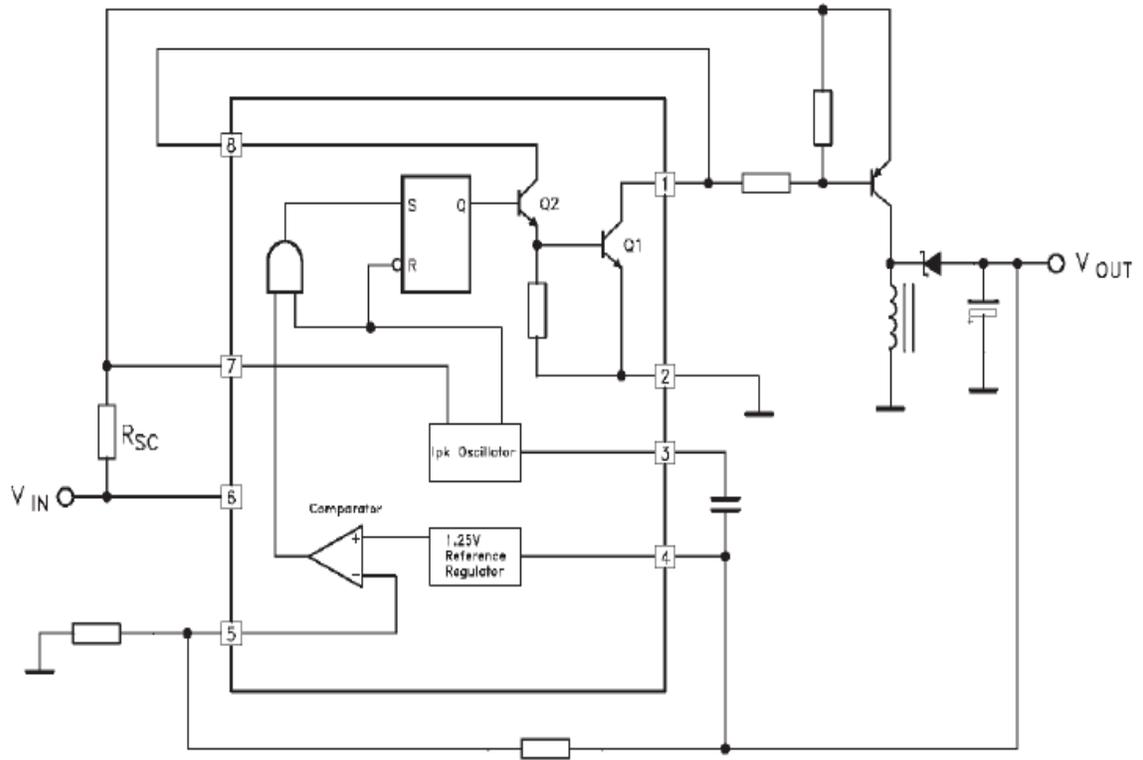
降压变化器（外接 PNP 开关管）



反向变换器（外接 NPN 管）

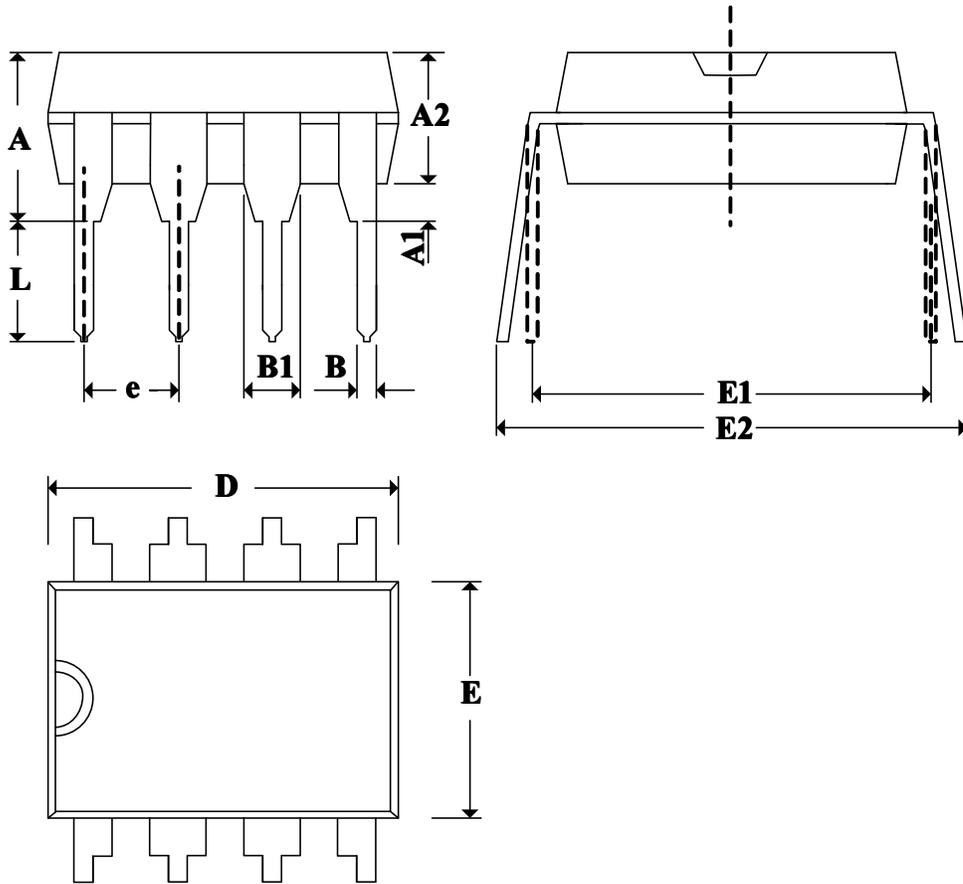


反向变换器（外接 PNP 管）



外观图形

DIP8



符 号	尺 寸(mm)		符 号	尺 寸(mm)	
	最小值	最大值		最小值	最大值
A1	0.51		e	2.54 (BSC)	
A2	3.10	3.50	D	9.05	9.45
L	3.00		E	6.15	6.55
B	0.46	0.56	E1	7.37	7.87
B1	1.524 (BSC)		E2	8.40	9.00

SOP8

