



产品描述

SE9450 是一款完整的采用恒定电流/恒定电压的高压、大电流、单节锂离子电池线性充电 IC。最高耐压可达 28V, 6.5V 自动过压保护, 充电电流可达 1A。

由于采用了内部 PMOSFET 架构,加上防倒充电路,所以不需要外部隔离二极管。热反馈可对充电电流进行自动调节,以便在大功率操作或高环境温度条件下对芯片温度加以限制。充饱电压固定于 4.2V,而充电电流可通过一个电阻器进行外部设置。当电池电压达到充饱电压时,充电电流逐渐下降,当充电电流后降至设定值 1/10 时,SE9450 将自动终止充电过程。

当输入电压(交流适配器或 USB 电源)被拿掉时,SE9450 自动进入一个低电流状态,将电池漏电流降至 2uA(typ)以下。

SE9450 的其他特点包括电池温度检测、欠压闭锁、自动再充电和两个用于指示充电、结束的 LED 状态引脚。

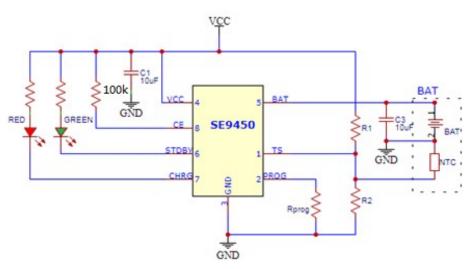
产品特性

- 输入电压可达 28V
- 6.5V 输入过压保护(OVP)
- MPPT (Maximum Power Point Tracking)
- 充电电流外部电阻可设置,最大可达 1A
- 无需防倒充 MOSFET、检测电阻器或隔离二极管
- 恒定电流/恒定电压操作,并具有可在无过热危 险的情况下实现充电速率最大化的热调节功能
- 精度达到±1%的 4.2V 预设充饱电压
- 自动再充电
- 充电状态双输出、无电池和故障状态显示
- C/10 充电终止
- 2.9V 涓流充电
- 软启动限制了浪涌电流
- 电池反接保护
- 电池温度监测功能
- 采用 PSOP8、DFN2*2-8 封装

产品应用

- 备用电源/移动电源
- 移动电话、PDA、GPS
- MP3、MP4播放器
- 数码相机、电子词典
- 便携式设备、各种充电器

典型应用电路



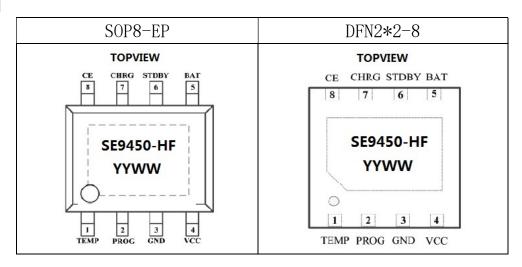




订货信息

产品型号	印章信息	封装形式	备注	
SE9450-42-HF	S9450 AYYWW-HF	SOP8-EP		
SE9450-435-HF	S9450 CYYWW-HF	001 0-L1	A: 4.2V; C: 4.35V YYWW 代表生产批次	
SE9450-42-HF	S9450 AYYWW-HF	DFN2*2-8	HF 代表无卤	
SE9450—435-HF	S9450 CYYWW-HF	DI NZ Z-0		

管脚排列

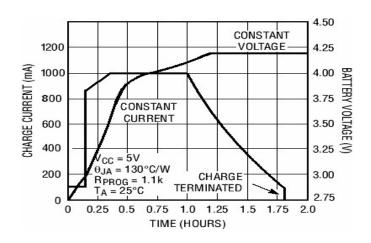


管脚功能描述

引脚	引脚功能描述	引脚	引脚功能描述
TEMP	电池温度检测引脚。外接电池 NTC 传感器输出,当 TEMP<45%Vcc, TEMP>80%Vcc,充电暂停; TEMP 接地, 此功能被禁用,其他功能正常	CE	芯片使能输入端。输入高电平时,芯片正 常工作;输入低电平时,芯片停止工作
PROG	恒流充电电流设置及充电电流监视端	STDBY	充电完成指示端。当充电完成,该引脚被 内部电路拉成低电平;其余状态,该引脚 为高阻态
VCC	输入电压正输入端	CHRG	充电指示端。当充电进行时,该引脚被内部电路拉成低电平;其余状态,该引脚为高阻态
GND	电源地	BAT	电池连接端



典型完整充电周期曲线



最大额定参数

参数	符号	数值	单位
输入电源电压	V_{in}	-0.3V~28V	V
BAT 电压	Vbat	-0.3V~11V	V
TEMP/CE/PROG 电压		-0.3V~6.0V	V
CHRG / STDBY		-0.3V~28V	V
BAT 引脚电流	I _{BAT}	1500	mA
PROG 引脚电流	I _{PROG}	2	mA
TEMP/CE 引脚电流	I _{TEMP} /I _{CE}	5	mA
最大结温		150	°C
贮存温度范围		-4 0~150	°C
引脚温度(焊接时间 10 秒)		260±5	°C

推荐工作条件

参数	数值	单位
输入电压	4.5 ~ 25	V
工作环境温度范围	-20 ~ 85	°C



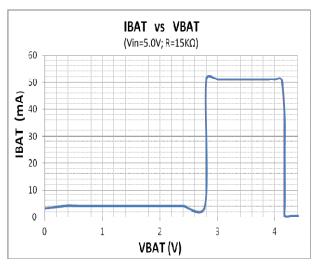
28V、1A、单节、线性锂电池充电IC

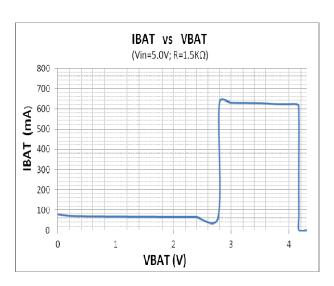
电气参数 (Vcc=5V; Tj=25℃ 除非另有说明)

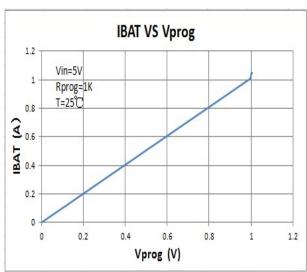
符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位	
V_{CC}	输入电源电压		4.5	5	25	V	
		充电模式,R _{PROG} =2K		1000		μA	
I_{CC}	输入电源电流	待机模式 (充电终止)		170			
		关机模式		3			
V_{FLOAT}	 稳定输出(浮充)电压	$I_{BAT} = 30 \text{mA}, R_{PROG} = 10 \text{K}$	4.158	4.2	4.242	V	
▼ FLOAT	心化制田(行儿)电压	IBAT - SUITIA, TYPROG-TON	4.306	4.35	4.394	V	
		充电模式(R _{PROG} =2K)		500		mA	
I _{BAT}	 BAT 引脚电流:	充电模式(R _{PROG} =1K)		1000		mA	
D/(I		待机模式,V _{BAT} =4.3V		2		uA	
		关机模式		2		uA	
I _{TRIKL}	涓流充电电流	$V_{BAT} < V_{TRIKL}, R_{PROG} = 2K$		50		mA	
V_{TRIKL}	涓流充电门限电压	R _{PROG} =2K,V _{BAT} 上升		2.9		V	
V_{TRHYS}	涓流充电迟滞电压	R _{PROG} =2K		100		mV	
V_{UV}	Vcc欠压闭锁门限	从Vcc低至高		3.7		V	
V_{UVHYS}	Vcc欠压闭锁迟滞			150		mV	
		Vcc 上升		150		mV	
V_{ASD}	Vcc-VBAT 闭锁门限电压	Vcc 下降		100		mV	
		R _{PROG} =2K		60		mA	
I _{TERM}	C/10 终止电流门限	R _{PROG} =1K		100		mA	
V_{PROG}	PROG 引脚电压	R _{PROG} =2K,电流模式		1.0		V	
Vchrg	CHRG 引脚输出低电压	I _{CHRG} = 5mA			0.4	V	
VSTDBY	STDBY 引脚输出低电平	I _{STDBY} =5mA			0.4	V	
V_{TEMP-H}	TEMP 引脚高端翻转电压			80		%Vcc	
V_{TEMP-L}	TEMP 引脚低端翻转电压			45		%Vcc	
ΔV_{RECHRG}	再充电电池门限电压	V _{FLOAT} - V _{RECHRG}		150		mV	
T_{LIM}	限定温度模式中的结温			120		°C	
T _{RECHARGE}	再充电比较器滤波时间	V _{BAT} 高至低		1		ms	
T _{TERM}	终止比较器滤波时间	I _{BAT} 降至I _{CHG} /10以下		1		ms	
I _{PROG}	PROG 引脚上拉电流			0.5		μA	
O\/D	输入过压保护(上升)			6.5		V	
OVP	迟滞			200		mV	

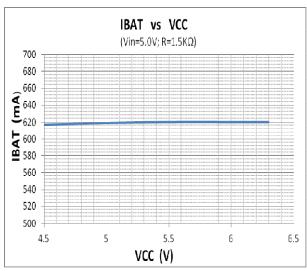


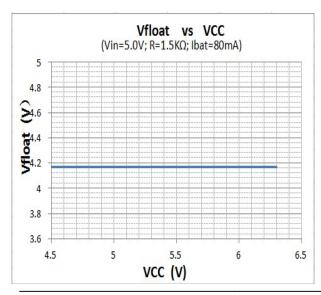
典型性能特性

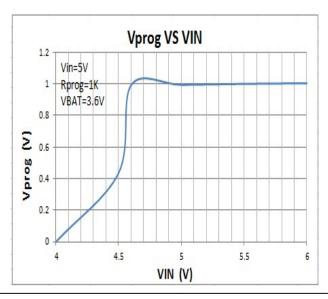












Rev1.0



应用信息

SE9450 是专门为一节锂离子或锂聚合物电池 充电电流的设定 而设计的线性充电器电路,利用芯片内部的功率晶 体管对电池进行恒流和恒压充电。充电电流可以用 外部电阻编程设定,最大持续充电电流可达 1A,不 需要另加阻流二极管和电流检测电阻。SE9450 包含 两个漏极开路输出的状态指示输出端,充电状态指 示端 CHRG 和电池故障状态指示输出端 STDBY。芯片 内部的功率管理电路在芯片的结温超过 125℃时自 动降低充电电流,这个功能可以使用户最大限度的 利用芯片的功率处理能力,不用担心芯片过热而损 坏芯片或者外部元器件。

当输入电压大于电源低电压检测阈值和芯片使 能输入端接高电平时, SE9450开始对电池充电, CHRG 管脚输出低电平,表示充电正在进行。如果 电池电压低于 2.9V, 充电器用小电流对电池进行预 充电。当电池电压超过 2.9V 时, 充电器采用恒流模 式对电池充电, 充电电流由 PROG 管脚和 GND 之间 的电 阻 RPROG 确定。当电池电压接近 4.2V 电压时, 充电电流逐渐减小, SE9450 进入恒压充电模式。当 充电电流减小到充电结束阈值时, 充电周期结束, CHRG 端输出高阻态, STDBY 端输出低电位。

充电结束阈值是恒流充电电流的 10%。当电池 电压降到再充电阈值以下时, 自动开始新的充电周 期。芯片内部的高精度的电压基准源,误差放大器和 电阻分压网络确保电池端调制电压的精度在 1%以内,模式,此时输入电流降至 170uA。 满足了锂离子电池和锂聚合物电池的要求。

当输入电压掉电或者输入电压低于电池电压时, 充电器进入低功耗的睡眠模式, 电池端消耗的电流小 于 1uA, 从而增加了待机时间。如果将使能输入端 CE 接低电平, 充电器停止充电。

输入过压保护

SE9450 输入电压可达 28V, 当内部输入过压检测 电路监测到输入电压高压 6.5V 时, 会立即关闭电路, 防止高压损伤; 当电压低于 6.5V 时会再打开电路继续 充电。

充电电流是采用一个连接在 PROG 引脚与地之间 的电阻器来设定的。设定电阻器和充电电流采用下列公 式来计算:根据需要的充电电流来确定电阻器阻值,

$$R_{PROG} = \frac{1000}{I_{RAT}}$$

客户应用中,可根据需求选取合适大小的 RPROG RPROG 与充电电流的关系确定可参考下表:

R _{PROG} (k)	IBAT(mA)
28	40
18.6	60
9.3	120
4.6	240
3.73	300
2.8	400
1.86	600
1.55	720
1.25	800
1.11	900
1	1000

充电终止

当充电电流在达到最终浮充电压之后降至设定值的 1/10 时, 充电循环被终止。该条件是通过采用一个内 部滤波比较器对 PROG 引脚进行监控来检测的。当 PROG 引脚电压降至 100mV 以下的时间超过 Tterm 时, 充电被终止。充电电流被关断, SE9450 进入待机

充电时,BAT 引脚上的瞬变负载会使 PROG 引脚电 压在 DC 充电电流降至设定值的 1/10 之间短暂地降至 100mV 以下。终止比较器上的 1ms 滤波时间(t_{TERM}) 确保这种性质的瞬变负载不会导致充电循环过早终止。 一旦平均充电电流降至设定值的 1/10 以下, SE9450 即终止充电循环并停止通过 BAT 引脚提供任何电流。在 这种状态下,BAT 引脚上的所有负载都必须由电池来供 电。

在待机模式中, SE9450 对 BAT 引脚电压进行连续 监控。如果该引脚电压降到 4.05V 的再充电电门限 (V_{RECHRG})以下,则另一个充电循环开始并再次向电池

28V、1A、单节、线性锂电池充电IC

供应电流。

图 1 示出了一个典型充电循环的状态图。

充电状态指示器

SE9450 有两个漏极开路状态指示输出端,CHRG和 STDBY。当充电器处于充电状态时,CHRG 被拉到低电平,在其它状态,CHRG 处于高阻态。当电池的温度处于正常温度范围之外,CHRG 和STDBY 管脚都输出高阻态。

当 TEMP 端典型接法使用时,当电池没有接到充电器时,表示故障状态: 红灯和绿灯都不亮; 在 TEMP 端接 GND 时,电池温度检测不起作用,当电池没有接到充电器时,CHRG 输出脉冲信号表示没有安装电池。当电池连接端 BAT 管脚的外接电容为 10uF 时 CHRG 闪烁频率约 1-4 秒,当不用状态指示功能时,将不用的状态指示输出端接到地。

充电状态	红灯	绿灯
正在充电状态	亮	灭
电池充满状态	灭	亮
欠压,电池温度过高,过低 等故障状态,或无电池接入	灭	灭
(TEMP 使用)		
BAT 端接 10u 电容,无电池	绿灯亮,:	红灯闪烁
(TEMP=GND)	T=1-4 S	

热限制

如果芯片温度升至约 120℃的预设值以上,则一个内部热反馈环路将减小设定的充电电流。该功能可防止 SE9450 过热进入热保护。如果环境受限,散热不良,充电芯片会在正常充电与过热保护之间反复循环。这样会影响芯片的寿命并且减小等效的充电电流,延长充电时间。SE9450 的这个功能会有效的防止芯片进入热保护,保证充电不间断。这样允许 SE9450 在密闭的环境中能够尽量正常充电,减小充电时间。

电池温度监测

为了防止温度过高或者过低对电池造成的损害, SE9450 内部集成有电池温度监测电路。电池温度监测是通过测量 TEMP 管脚的电压实现的, TEMP 管脚的电压是由电池内的 NTC 热敏电阻和一个电阻分

压网络实现的, 如典型应用电路所示。

SE9450 将 TEMP 管脚的电压同芯片内部的两个阈值 V_{LOW} 和 V_{HIGH} 相比较,以确认电池的温度是否超出正常范围。在 SE9450 内部, V_{LOW} 被固定在 45%×Vcc(K1), V_{HIGH} 被固定在 80%×Vcc(K2)。如果 TEMP 管脚的电压 V_{TEMP}<V_{LOW} 或者 V_{TEMP}>V_{HIGH},则表示电池的温度太高或者太低,充电过程将被暂停;如果 TEMP 管脚的电压 V_{TEMP} 在 V_{LOW} 和 V_{HIGH}之间,充电周期则继续。

如果将 TEMP 管脚接到地线,电池温度监测功能将被禁止。

确定 R1 和 R2 的值

R1 和 R2 的值要根据电池的温度监测范围和热敏电阻的电阻值来确定,现举例说明如下: 假设设定的电池温度范围为 $T_L \sim T_H$, (其中 $T_L < T_H$); 电池中使用的是负温度系数的热敏电阻(NTC),RTL为其在温度 TL 时的阻值,RTH 为其在温度 TH 时的阻值,则 $R_{TL} > R_{TH}$,那么,在温度 TL 时,第一管脚 TEMP 端的电压为:

$$V_{TEMPL} = \frac{R2 \| R_{TL}}{R1 + R2 \| R_{TL}} \times VIN$$

在温度 T_H时,第一管脚 TEMP 端的电压为:

$$V_{TEMPH} = \frac{R2 \| R_{TH}}{R1 + R2 \| R_{TH}} \times VIN$$

然后,由 V_{TEMPL}=V_{HIGH}=k2×Vcc (k2=0.8) V_{TEMPH}=V_{LOW}=k1×Vcc (k1=0.45) 则可解得:

$$R1 = \frac{R_{TL}R_{TH}(K_2 - K_1)}{(R_{TL} - R_{TH})K_1K_2}$$

$$R2 = \frac{R_{TL}R_{TH}(K_2 - K_1)}{R_{TL}(K_1 - K_1K_2) - R_{TH}(K_2 - K_1K_2)}$$



28V、1A、单节、线性锂电池充电IC

同理,如果电池内部是正温度系数(PTC)的热敏电阻,则 R_{TL}<R_{TH},我们可以计算得到:

$$R1 = \frac{R_{TL}R_{TH}(K_2 - K_1)}{(R_{TH} - R_{TL})K_1K_2}$$

$$R2 = \frac{R_{TL}R_{TH}(K_2 - K_1)}{R_{TH}(K_1 - K_1K_2) - R_{TL}(K_2 - K_1K_2)}$$

从上面的推导中可以看出,待设定的温度范围与电源电压 Vcc 是无关的,仅与 R1、R2、R_{TH}、R_{TL}有关;其中,R_{TH}、R_{TL} 可通过查阅相关的电池手册或通过实验测试得到。在实际应用中,若只关注某一端的温度特性,比如过热保护,则 R2 可以不用,而只用R1即可。R1的推导也变得简单,在此不再赘述。

SE9450 TS电阻计算举例

TempL=-7C, TempH=50C

已知(确定值)

	- 2	
TS1 (K1)	0.45	内部设置
TS2(K2)	0.80	内部设置

输入NTC电阻值 (查表 muRata NCP15XH103F03RC)

RTL	37, 073. 00	负7C
RTH	4, 161.00	正50度
R25C	10,000.00	

输出结算结果

R1	4, 556. 87	
R2	35, 857. 20	

TS 脚位内部有个 Zener,确保当输入出现高压时, TS 电压不超过 6V。Zener Sinking 电流能力最大是 5mA。由于此原因,建议 R1 选值不小于 4.4K。

欠压闭锁

一个内部欠压闭锁电路对输入电压进行监控, 并在 Vcc 升至欠压闭锁门限以上之前使充电器保持 在停机模式。UVLO 电路将使充电器保持在停机模 式。如果 UVLO 比较器发生跳变,则在 Vcc 升至比电 池电压高 100mV 之前充电器将不会退出停机模式。

手动停机

在充电循环中的任何时刻都能通过置 CE 端为低电位或去掉 R_{PROG} (从而使 PROG 引脚浮置) 来把

SE9450 置于停机模式。这使得电池漏电流降至 1μA 以下,且电源电流降至 30μA 以下。重新将 CE 端置为高电位或连接设定电阻器可启动一个新的充电循环。如果 SE9450 处于欠压闭锁模式,则 CHRG 和 STDBY 引脚呈高阻抗状态:要么 Vcc 高出 BAT 引脚电压的幅度不足 100mV,要么施加在 Vcc 引脚上的电压不足。自动再启动

一旦充电循环被终止, SE9450 立即采用一个具有 1.8ms 滤波时间(frecharge)的比较器来对 BAT引脚上的电压进行连续监控。当电池电压降至 4.05V(大致对应于电池容量的 80%至 90%)以下时,充电循环重新开始。这确保了电池被维持在(或接近)一个满充电状态,并免除了进行周期性充电循环启动的需要。在再充电循环过程中,CHRG 引脚输出进入一个强下拉状态。

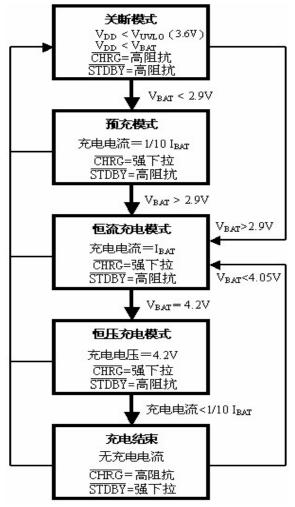


图 1: 一个典型充电循环的状态图



功率损耗

SE9450 因热反馈的缘故而减小充电电流的条件可通过 IC 中的功率损耗来估算。这种功率损耗几乎全部都是由内部 MOSFET 产生的。这可由下式近似求出:

$$P_D = (V_{CC} - V_{BAT}) \bullet I_{BAT}$$

式中的 P_D 为耗散的功率, V_{CC} 为输入电源电压, V_{BAT} 为电池电压, I_{BAT} 为充电电流。当热反馈开始对 IC 提供保护时,环境温度近似为:

 $T_A=120C-P_D*\Theta_{JA}$ $T_A=120C-(V_{CC}-V_{BAT})*I_{BAT}*\Theta_{JA}$

实例:通过编程使一个从 5V 电源获得工作电源 的向一个具有 3.6V 电压的放电锂离子电池提供 800mA 满幅度电流。

假设 θ_{JA} 为 **70℃***W* (请参见电路板布局的考虑),当 **SE9450** 开始减小充电电流时,环境温度近似为:

 T_A =120C-(5V-3.6V)*800mA*70C/W T_A =120C-1.12W*70C/W T_A =120C-78.4C = 41.6C

SE9450 可在 41.6℃以上的环境温度条件下使用,但充电电流将被降至 800mA 以下。对于一个给定的环境温度,比如 35C,充电电流可有下式近似求出:

I_{BAT} =(120C-35C)/((5V-3.6V)*70C/W) I_{BAT} =867mA

正如工作原理部分所讨论的那样,当热反馈使充 电电流减小时,PROG 引脚上的电压也将成比例地 减小。切记不需要在应用设计中考虑最坏的热条件,这一点很重要,因为该 IC 将在结温达到120℃左右时 自动降低功耗。

热考虑

由于 SOP8-EP 封装的外形尺寸很小,因此,需要采用一个热设计精良的 PC 板布局以最大幅度地增加可使用的充电电流,这一点非常重要。用于耗散 IC 所产生的热量的散热通路从芯片至引线框架,并通过底部的散热片到达 PC 板铜面。PC 板铜面为散热器。散热片相连的铜箔面积应尽可能地宽阔,并向外延伸至较大的铜面积,以便将热量散播到周围环境中。至内部或背部铜电路层的通孔在改善充电器的总体热性能方面也是颇有用处的。当进行 PC 板布局设计时,电路板上与充电器无关的其他热源也是必须予以考虑的,因为它们将对总体温升和最大充电电流有所影响。

增加热调节电阻

降低内部 MOSFET 两端的压降能够显著减少 IC 中的功耗。在热调节期间,这具有增加输送至电池的电流的作用。对策之一是通过一个外部元件(例如一个电阻器或二极管)将一部分功率耗散掉。实例:通过编程使一个从 5V 交流适配器获得工作电源的 SE9450 向一个具有 3.6V 电压的放电锂离子电池设置为 800mA 的满幅充电电流。假设 θ_{JA} 为 70℃/W,则在 35℃的环境温度条件下,充电电流近似为:

 I_{BAT} =(120C-35C)/(5V-3.6V)*70C/W=867mA

通过一个与 5V 交流适配器串联的电阻器(如图 2 所示),可减少片上功耗,从而增大热调整的充电电流:

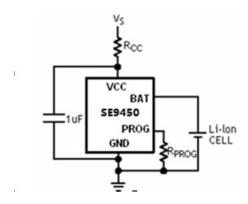


图 2: 一种尽量增大热调节模式充节电流的电路



如果我们希望把充电电流增加到 1A:

$$\begin{split} &V_S \text{ -}V_{RCC} \text{--} \ V_{BAT} = (120 \text{--} T_A) / (I_{BAT} * \theta_{JA}) \\ &V_S \text{--} \ V_{RCC} \text{--} V_{BAT} = (120 \text{--} 35) / (1A*70C/W) \\ &V_S \text{--} \ V_{RCC} \text{--} V_{BAT} = 1.21V \end{split}$$

 V_{RCC} 是 R_{CC} 的压降。 V_{BAT} 是电池电压。如果 V_{S} =5V,我们得到:

$$\begin{split} &V_{RCC} = V_{CC} - V_{BAT} - 1.21V \\ &V_{RCC} = 5V - 3.6V - 1.21V = 0.19V \\ &R_{CC} = V_{RCC} / I_{BAT} = 0.19V / 1A = 0.19\Omega \end{split}$$

结果说明该结构可以在更高的环境温度下输出 1000MA 满幅充电。虽然这种应用可以在热调整模式中向电池输送更多的能量并缩短充电时间,但在电压模式中,如果 Vcc 变得足够低而使处于低压降状态,则它实际上有可能延长充电时间。图 3 示出了该电路是如何随着 Rcc 的变大而导致电压下降的。当为了保持较小的元件尺寸并避免发生压降而使 Rcc 值最小化时,该技术能起到最佳的作用。请牢记选择一个具有足够功率处理能力的电阻器。

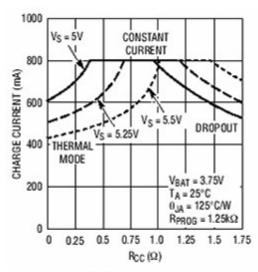


图 3: 充电电流与 Rcc 的关系曲线

Vcc 旁路电容器

输入旁路可以使用多种类型的电容器。然而,在 采用多层陶瓷电容器时必须谨慎。由于有些类型的陶 瓷电容器具有自谐振和高 Q 值的特点,因此,在某 些启动条件下(比如将充电器输入与一个工作中的电 源相连)有可能产生高的电压瞬态信号。增加一个 与 X5R 陶瓷电容器串联的 1.5Ω 电阻器将最大限度 地减小启动电压瞬态信号。

充电电流软启动

包括一个用于在充电循环开始时最大限度地减小 涌入电流的软启动电路。当一个充电循环被启动时, 充电电流将在 20µs 左右的时间里从 0 上升至满幅全 标度值。在启动过程中,这能够起到最大限度地减小 电源上的瞬变电流负载的作用。

反向极性输入电压保护

在有些应用中,需要在 VCC 上进行反向极性电压保护。如果电源电压足够高,则可采用一个串联隔离二极管。在其他必须保持低降压的场合,可以采用一个 P 沟道 MOSFET(如图 4 所示)。

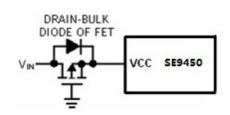


图 4: 低损耗输入反向极性保护

USB 和交流适配器电源

SE9450 允许从一个交流适配器或一个 USB 端口进行充电。图 5 示出了如何将交流适配器与 USB 电源输入加以组合的一个实例。一个 P 沟道 MOSFET (MP1)被用于防止交流适配器接入时信号反向传入 USB 端口,而一个肖特基二极管 (D1)则被用于防止 USB 功率在经过 1K 下拉电阻器时产生损耗。



一般来说,交流适配器能够提供比电流限值为 500mA 的 USB 端口大得多的电流。因此,当交流适 配器接入时,可采用一个 N 沟道 MOSFET (MN1) 和一个附加的 10K 设定电阻器来把充电电流增加至 600mA。

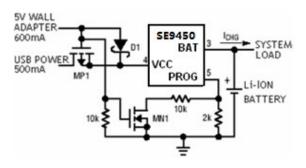


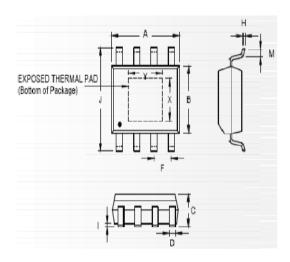
图 5: 交流适配器与 USB 电源的组合

最大功率跟踪 (MPPT)

当输入功率下降时,比如太阳能板被云层遮住一部分,太阳能板输出功率下降。用同样电流充电会拉低输入电压,当电压减小时,SE9450 会自动减小充电电流,保持输入电压稳定。当输入设备功率回升,比如云层飘走,太阳能板输出功率提升,输入电压提升,SE9450 会自动增加充电电流,保持用最大功率给电池充电。



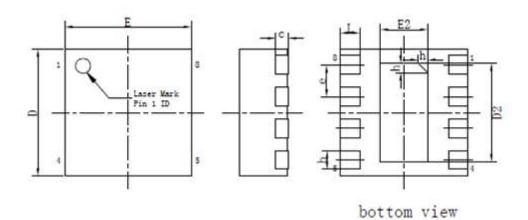
封装尺寸: PSOP8

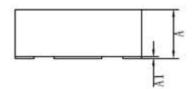


	Dimensions I	n Millimeters	Dimensions In Inches		
Symbol	Min Max		Min	Max	
А	4.801	5.004	0.189	0.197	
В	3.810	3.988	0.1:50	0.157	
С	1.346	1.753	0.053	0.069	
D	0.330	0.508	0.013	0.020	
F	1.194	1.346	0.047	0.053	
Н	0.191	0.254	0.008	0.010	
I	0.000	0.152	0.000	0.006	
J	5.791	6.198	0.220	0.244	
М	0.406	1.270	0.016	0.050	
Х	2:.057	2.515	0.081	0.099	
Υ	2.057	3.404	0.081	0.134	

封装尺寸: DFN2*2-8

保注 尺寸	最小(==)	标准(m)	最大(==)	标注 尺寸	最小(=)	标准(m)	最大(m)
A	0.70	0.75	0.80			0,50BSC	
A1	0.00	0.02	0.05	E	1.95	2.00	2, 05
ъ	0.18	0.29	0.30	E2	0.70	0.75	0.80
c		0.20REF	VII. 3193702 ;	L	0.25	0.30	0.35
D	1.95	2.00	2.05	h	0.10	0.15	0.20
D2	1.50	1.55	1.60	7	L/F 数	体尺寸(==):1.	00*1.80







联系方式:

北京思旺电子技术有限公司-中国总部

地址:中国北京市海淀区信息路 22 号上地科技综合楼 B 座二层

邮编: 100085

电话: 010-82895700/1/5 传真: 010-82895706

邮箱: sales@seawardinc.com.cn

Seaward Electronics Incorporated – 北美办事处

1512 Centre Pointe Dr. Milpitas, CA95035, USA 电话: 1-650-444-0713