

# FS3871 使用说明书

Rev. 0.1 Feb. 2006



台北办公室:

251台北县淡水镇中正东路二段27号28楼

Tel.: 886-2-28094742 Fax: 886-2-28094874 http://www.fsc.com.tw

本说明书包含新产品的资料。对说明书的内容及技术指标,**富晶半导体股份有限公司**保留有修改的权利;若有修改,恕不另行通知。 未经许可,不能更改,若擅自修改,**富晶半导体股份有限公司**不承担由此引起的任何责任。未经授权不得销售本公司产品



# 目 录

		负
1.	简介	4
	应用领域	
3.	内部结构及封装	4
4.	应用电路	6
5.	特点及规格	7
6.	充电曲线	8
7.	具体应用说明	8
8.	单节评估板线路图	11
9.	双节评估板线路图	11
10.	P-DVD 评估板线路图	12
11.	封装尺寸	13



## 1. 简介

FS3871 是富晶半导体公司生产锂电池充电管理芯片,FS3871 芯片适合单节(4.2V)或双节(8.4V)锂离子(Li-Ion)和锂聚合物(Li-Pol)电池的充电需要,利用该芯片设计的充电器外围电路及其简单,非常适合便携式电子产品的紧凑设计需要。FS3871 可以动态补偿锂电池组的内阻以减少充电时间,带有可选的电池温度监测,利用电池组温度传感器连续检测电池温度,当电池温度超出设定范围时 FS3871 关闭对电池充电。内部集成的恒压恒流器带有高/低边电流感测和可编程充电电流,充电状态识别可由输出的 LED 指示灯实现,具有自动重新充电、最小电流终止充电、低功耗睡眠等特性。

#### 2. 应用领域

- MP3、MP4
- DSC
- 其他手持设备、数码产品等

### 3. 内部结构及封装

#### 3.1. TSSOP8 封装

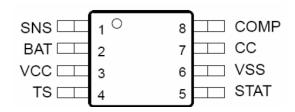


图 1、封装图

脚位	编号	功能描述		
SNS	1	充电电流编程端,通过改变电阻 Rsns 来设定充电电流		
BAT	2	电池电压检测输入端		
VCC	3	电源输入端		
TS	4	温度检控输入端		
STAT	5	状态显示位		
VSS	TSS 6 接地端			
CC	7	充电控制输出端		
COMP	OMP 8 内部阻抗补偿输入端			



#### 3.2. 内部结构

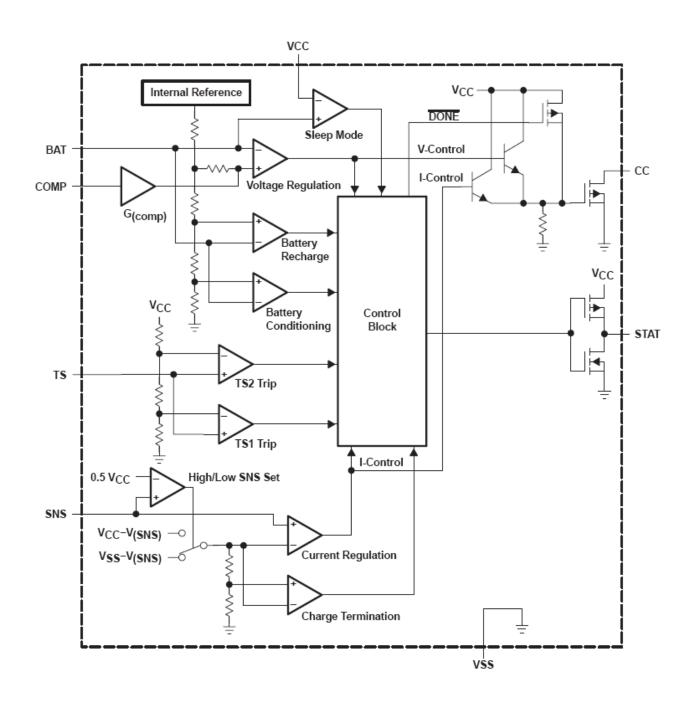


图 2、功能方块图



# 4. 应用电路

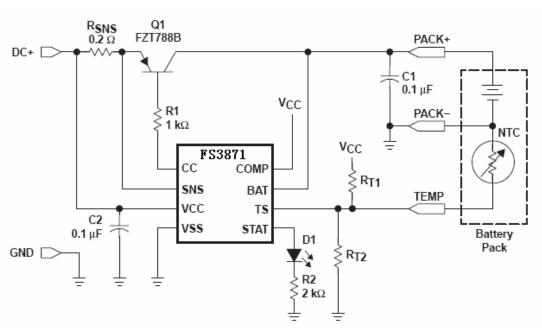


图 3、应用电路图 1

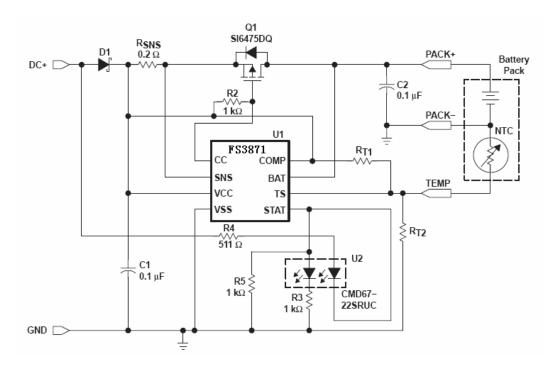


图 4、应用电路图 2



# 5. 特点及规格

### **DC** Characteristics

(TA=25°C, unless otherwise noted)

PARAMETER	TEST CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNIT
VO(REG)	V(BAT)+0.3 V ≤ VCC ≤ VCC(max)	4.158	4.200	4.242	٧
V(RCH)		VO(REG)-98 mV	VO(REG)-100 mV	VO(REG)-102 mV	٧
V(min)		3.04	3.10	3.16	٧
V(SNS)	High-side current sensing configuration	90	100	110	mV
V(TS1)	TS pin voltage	29.1	30.0	30.9	%V
V(TS2)	TS pin voltage	58.3	60.0	61.8	%V
G(COMP)	V(BAT)+0.3 V ≤ VCC ≤ VCC(max)	1.87	2.2	2.53	V/V
VOL(STAT)	IOL = 10mA			0.70	٧
VOH(STAT)	IOH = 5mA	VCC-0.8			٧
VOL(CC)	IO(CC) = 5 mA (sink)			1.9	٧
I(VCC)	VCC > VCC(min), Excluding external loads			0.1	mA
IIB(BAT)	V(BAT) = V(REG)			0.5	uA
IIB(SNS)	V(SNS)= 5 V			0.5	uA
IIB(TS)	V(TS) = 5 V			0.5	uA
IIB(COMP)	V(COMP) = 5 V			0.5	uA
I(VCCS)	$V(BAT) \ge V(min), V(BAT) - VCC \ge 0.8 V$		0.5	2	μΑ
IO(CC)	Not to exceed power rating specification (PD)	5		40	mA
I/TEDM\	Voltage at pin SNS, relative to VCC for	24	-14	-4	mV
I(TERM)	high-side sensing,0°C ≤ TA ≤ 50°C	-24			
I/DDECUC\	Voltage at pin SNS, relative to VCC for	3	13	22	mV
I(PRECHG)	high-side sensing, 0°C ≤ TA ≤ 50°C, VCC = 5 V				



# 6. 充电曲线

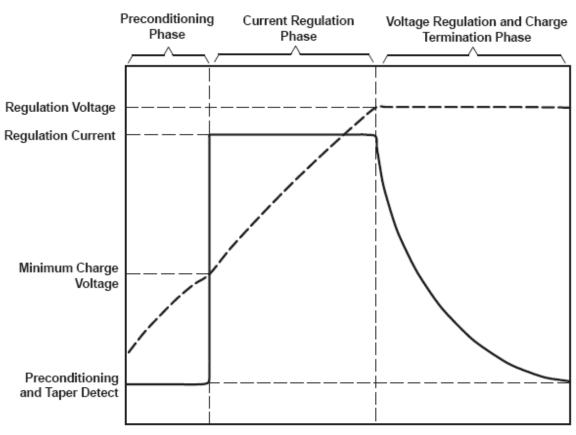


图 5、充电曲线

# 7. 具体应用说明

#### 7.1. 预充电

如果VCC加上大于4.2V的电压并且放上电池,FS3871即开始充电。

如果锂电池的初始电压低于预充电阈值Vmin,则首先进入预充电阶段。预充电电流Ipre一般为恒流充电电流Ireg的1/10,

用比较小的电流进行预充电,是为了电池的安全性。同时,当电池电压VBAT低时,在外部调整管Q1上的压降较大,减小电流也可以降低Q1的功耗。

#### 7.2. 恒流充电



当电池电压达到 Vmin 时,进入恒流充电状态,充电电流 Ireg 由 Rsns 来设定。公式如下:

$$R_{SNS} = \frac{VSNS_{-}}{IREGe^{j}} \qquad (1)$$

#### 7.3. 恒压充电

当电池电压达到 Vreg 时,进入恒压充电状态,此时,电池电压不再上升,充电电流开始不断减小。

#### 7.4. 充电结束

当充电电流达到终止门限 Iterm 时停止充电,

#### 7.5. 回充

当电池自放电, Vbat 低于重新充电门限电压 Vrch 时, 开始新的一个充电周期。

#### 7.6. 温度监控

在整个充电过程中,FS3871将通过电池内部的热敏电阻和TS引脚外部的分压网络对电池的温度实行实时监控。避免由于电池温度过高(或过低)而造成对电池的损坏或发生危险。

一般情况下,当TS端电压Vts在Vts1与Vts2之间时,FS3871正常工作。当Vts<Vts1或Vts>Vts说明此时电池温度"过高"或"过低",则充电过程被暂停; 待Vts恢复到Vts1与Vts2之间,即电池温度恢复到设定范围内,充电继续进行。

可以将TS端固定在VCC/2电压,以取消温度监控功能。

Rts1和Rts2两个电阻的选择由热敏电阻的特性来确定:

如果采用NTC,则:

$$\begin{aligned} R_{T1} &= \frac{5 \times R_{TH} \times R_{TC}}{3 \times \left(R_{TC} - R_{TH}\right)} \\ R_{T2} &= \frac{5 \times R_{TH} \times R_{TC}}{\left[\left(2 \times R_{TC}\right) - \left(7 \times R_{TH}\right)\right]} \end{aligned}$$

如果才用PTC,则:

$$\begin{split} R_{T1} &= \frac{5 \times R_{TH} \times R_{TC}}{3 \times \left(R_{TH} - R_{TC}\right)} \\ R_{T2} &= \frac{5 \times R_{TH} \times R_{TC}}{\left[\left(2 \times R_{TH}\right) - \left(7 \times R_{TC}\right)\right]} \end{split}$$



#### 7.7. 内部阻抗补偿

在实际情况中,由于锂电池内部有充电保护电路等外围元件,使得锂电池存在一定的内阻 Rpack,充电过程中,充电电流将在Rpack上产生压降Vpack,这就使得在恒定电压充电过程中,锂电池的实际电压小于Vreg。当然,随着充电电流的减小,Vpack也将越来越小,所以,最后的电池电压与Vreg是非常接近的。但是,由于Rack的存在,将使得恒定电压充电的时间变长。

为了有效地抑制Rpack的影响,FS3871了一个电池内阻补偿引脚COMP调节其外围电阻来控制 COMP端与SNS端的电压差,使Vreg产生一个附加电压△Vreg,用它来抵消Rpack的影响,从而有效 地缩短充电时间。

如果不使用此功能将其直接接VCC即可。

#### 7.8. 状态显示:

条件	STAT 电平		
正在充电	回		
充电完成	低		
温度异常	高阻		

#### 7.9. PNP 管的选择

选择PNP晶体管作为调整管,应考虑其最大允许电流Ice、最大允许功耗Pd、集电极-发射极结击穿电压Vceo、以及电流放大倍数 $\beta$  和热阻  $\theta$  ,等因数。

刚开始充电时,PNP的集电极-发射极承受最大的压降,此时的Vce=Vsns-Vbat,刚开始时的Vbat很小,而Vsns接近电源电压VCC,还要留有一定的余量,所以建议选择Vce>15V的PNP,

PNP的最大功耗出现在恒流充电阶段,此时的Vce=Vsns-Vbat, Ic=Ireg=Vsns/Rsns. 所以一般要选择功耗大于Pd=Vce\*Ic的PNP。

PNP的流过的最大电流为恒流充电电流Ireg, 所以一般Ic应该大于Ireg, 并流有一定的余量空间。

#### 7. 10. PMOS 管的选择

选择PMOS管作为调整管,同样应考虑其漏极最大允许电流Id、最大允许功耗Pd、热阻  $\theta_{Ja}$ ,另外还应考虑最大源极-漏极电压Vds以及栅极-源极驱动电压Vgs等因素。

充电刚开始时,PMOS 管的源极-漏极承受的最大的电压降为 Vds=Vcc-Vd1-Vsns-Vbat, 所以建议 PMOS 的 Vds 应该大于 VCC, 一般 Vds 大于 15V 即可。

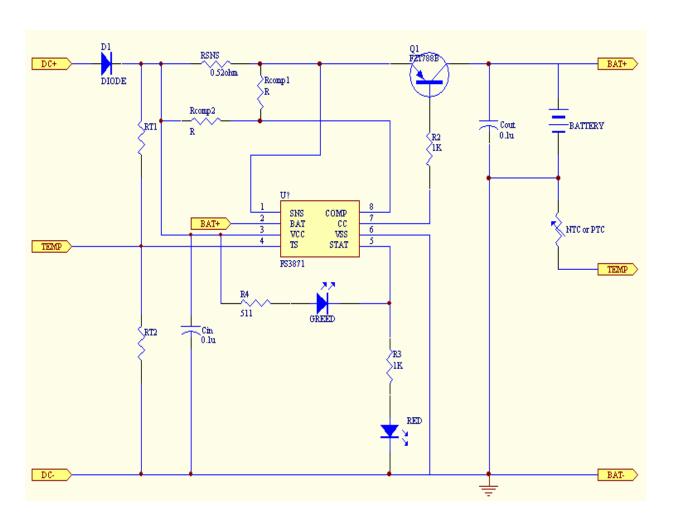


PMOS的最大功耗出现在恒流充电阶段,此时的Vds=VCC-Vd1-Vsns-Vbat, Ic=Ireg=Vsns/Rsns. 所以一般要选择功耗大于Pd=Vds\*Ic的PMOS。

PMOS的流过的最大电流为恒流充电电流Ireg, 所以一般Id应该大于Ireg, 并流有一定的余量空间。

充电时,PMOS 的栅极-源极电压为 Vgs=(Vd1+Vsns+Vcc)-VCC,当 CC 输出低电平时,PMOS 导通,同时恒流充电时,Vsns 最大,此时的 Vgs 最小,所以只要 Vgs 大于此值即可。

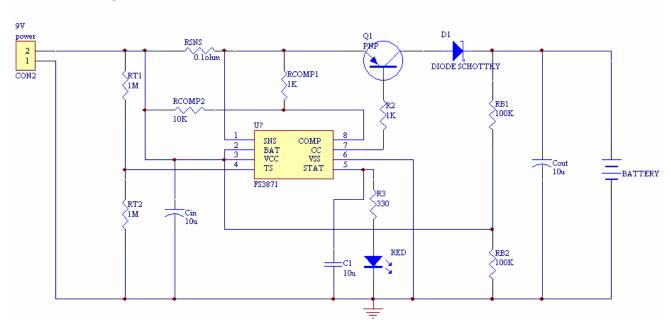
## 8. 单节评估板线路图



# 9. 双节评估板线路图



## 2 cells Battery 充电电流: 900mA

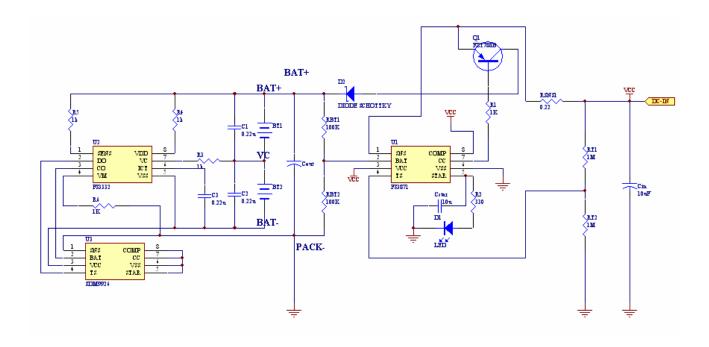


采用外围分压电阻来实现对 2 cells 电池的充电,D1 有效防止电池漏电,但又不会产生压降导致电池充不满,对于 D1 的选择第一要求是必须要压降小 0.3V 以下。否则充电电流不能太大。RB1、RB2 于 BAT 输入阻抗综合考虑,选用 100K 为宜。RCOMP2、RCOMP1 电阻实现了对电池的内阻补偿 0.2V,

以上各个方面都保证电池尽量的满充而不过充。

# 10. P-DVD 评估板线路图

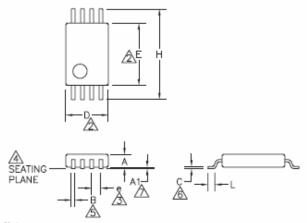




# 11. 封装尺寸



#### TS: 8-Pin TSSOP



Dimension	Inches		Millimeters	
Dimension	Min.	Max.	Min.	Max.
A		0.043	-	1.10
A1	0.002	0.006	0.05	0.15
В	0.007	0.012	0.18	0.30
C	0.004	0.007	0.09	0.18
D	0.114	0.122	2.90	3.10
E	0.169	0.176	4.30	4.48
e	0.0256BSC		0.65BSC	
H	0.246	0.256	6.25	6.50

#### Notes:

 $\frac{1}{A}$ . Controlling dimension: millimeters, inches shown for reference only.

2 'D' and 'E' do not include mold flash or protrusions. Mold flash or protrusions shall not exceed 0,15 mm per side
3 Each lead centerline shall be located within ±0,10 mm of its exact true position.

4 Leads shall be coplanar within 0,08 mm at the seating plane.

S Dimension 'B' does not include dambar protrusion. The dambar protrusion(s) shall not cause the lead width to exceed "B" maximum by more than 0,08 mm.

6 Dimension applies to the flat section of the lead between 0,10 mm and 0,25 mm from the lead tip.

A1' is defined as the distance from the sealing plane to the lowest point of the package body (base plane).