

1. 概述

SW7203 是一个高效率的同步 4 管双向升降压充放电控制器,支持 1-4 节电池的充放电管理,支持 NVDC 功能,可以提供最大 100W 的功率输出,支持多路输入输出检测及通路驱动,配合 MCU 和协议芯片可组成一个简洁完整的双向快充方案。

2. 应用领域

- 笔记本电脑, 平板电脑
- 移动电源
- 无人机, 扫地机器人
- 工业设备
- 配置可充电电池的便携设备

3. 规格

• 高效升降压开关充电

- ▶ 支持1至4节锂电池升降压充电, 包含完整的充电循环管理
- > 支持 3V-19.2V 充电目标电压设置 可支持多种类型的锂电池
- ▶ 支持 100W 输入功率
- ▶ 支持 4V-24V 输入电压
- ▶ 支持 I2C 编程控制输入端/电池端限流
- ▶ 升压和降压之间无缝切换

• 反向升降压放电

- ➤ 支持 100W 输出功率
- ▶ 支持 3V-22V 输出电压
- ▶ 可灵活选择 FB/I2C 调压方式
- ▶ 支持 I2C 编程控制输出限流
- ➤ PFM/PWM 模式随负载大小自动 切换

· NVDC 电源路径管理

- ▶ 支持死电池启动
- ▶ 可灵活调整 VSYS 工作范围
- ▶ 适配器满载时电池可向系统供电

• 12bit 高精度 ADC

- 端口接入检测
 - ▶ 1个适配器接入检测
 - ▶ 2个负载接入检测
- 低静态输入电流
 - ▶ 关机电流最低 40uA
- 通路 MOS 驱动
 - ➤ 集成 3 个 NMOS 驱动, 简化电 路设计
- NTC 检测
 - ▶ 集成 NTC 检测功能,支持电池 高低温保护
 - ▶ 支持 62368 标准

• 完善的保护机制

- ▶ 输入过压/输出过压
- ▶ 输出过流/短路保护
- ▶ 芯片过温保护
- I2C 接口
- QFN-32(4x4mm) 封装

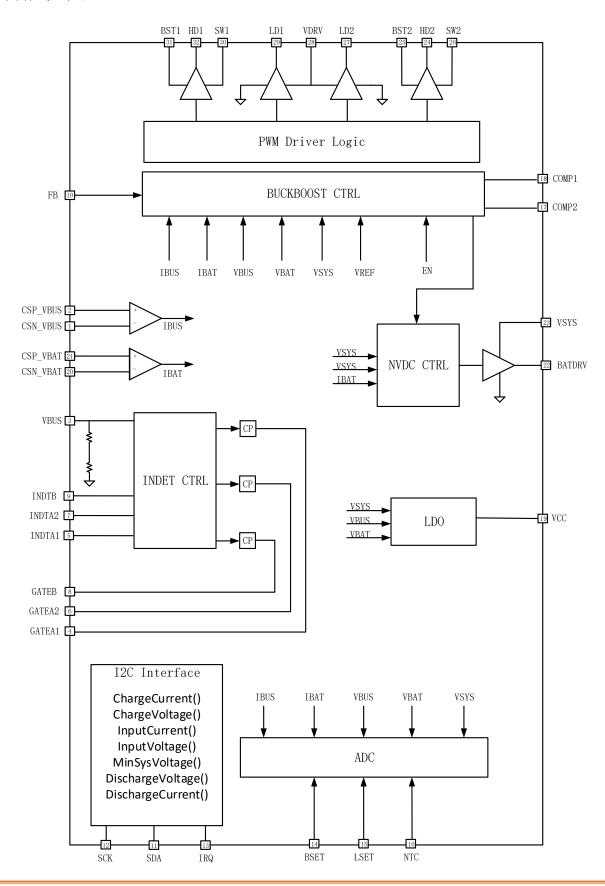


4. 选型表

型号	SW7201	SW7203
通信接口	I2C	I2C
通信地址	0x3C/0x38/0x1C/0x18	0x3C/0x38/0x1C/0x18
DCDC 架构	Buck-boost	Buck-boost
NVDC 功能	No	Yes
开关频率	200K/300K/400K/800K	200K/300K/400K/800K
电池节数	1s-4s	1s-4s
充电目标电压设置范围	3V-19.2V	3V-19.2V
充电 VBUS 输入范围	4V-24V	4V-24V
放电 VBUS 输出范围	3V-22V	3V-22V



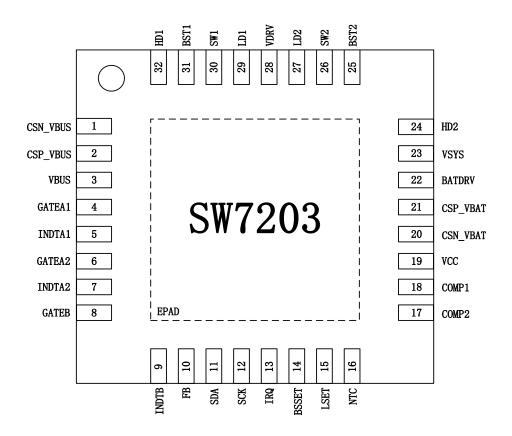
5. 功能框图





6. 引脚定义及功能描述

6.1. 引脚定义



6.2. 引脚描述

Pin	Name	Function Description
1	CSN_VBUS	VBUS 端电流采样负极。为了避免受到检流信号受到高频噪声影响和检流的稳定,需要在 VBUS 检流电阻上并一个 100nF 的电容,还需要在检流电阻与 CSN_VBUS 之间加入一个低通滤波器,低通滤波器的设计请参考"11.2.4 VBUS 端检流低通滤波器参数选择"。
2	CSP_VBUS	VBUS 端电流采样正极。为了避免受到检流信号受到高频噪声影响和检流的稳定,需要在 VBUS 检流电阻上并一个 100nF 的电容,还需要在检流电阻与 CSP_VBUS 之间加入一个低通滤波器,低通滤波器的设计请参考"11.2.4 VBUS 端检流低通滤波器参数选择"。
3	VBUS	芯片供电以及 VBUS 电压检测。
4	GATEA1	NMOS 通路管驱动 1。此驱动使用 chargepump 实现,驱动能力较弱,使用通路管驱动时,通路



		NMOS 推荐选择栅源漏电流不大于 100nA 的
		NMOS。不使用通路管驱动,GATEA1 保持
		floating 即可。
		负载接入检测 1。使用此功能检测负载接入时,
5	INDTA1	INDTA1 上必须设置一个不小于 4.7uF 的接地电
		容,此电容推荐值为 10uF。
		NMOS 通路管驱动 2。此驱动使用 chargepump 实
		现,驱动能力较弱,使用通路管驱动时,通路
6	GATEA2	NMOS 推荐选择栅源漏电流不大于 100nA 的
		NMOS。不使用通路管驱动,GATEA2 保持
		floating 即可。
		负载接入检测 2。使用此功能检测负载接入时,
7	INDTA2	INDTA2 上必须设置一个不小于 4.7uF 的接地电
		容,此电容推荐值为 10uF。
		NMOS 通路管驱动 3。此驱动使用 chargepump 实
		现,驱动能力较弱,使用通路管驱动时,通路
8	GATEB	NMOS 推荐选择栅源漏电流不大于 100nA 的
		NMOS。不使用通路管驱动,GATEB 保持
		floating 即可。
		电源接入检测。通过通路管隔离外部电源与
		VBUS 时,INDTB 需要接到外部电源输入口,未
9	INDTB	使用通路管隔离外部电源与 VBUS 时,INDTB
		需要短接到 VBUS。
		VBUS 输出电压外部反馈。FB 的电压固定为
10	FB	0.5V。未使用外部反馈设置输出电压时,FB 处于
		floating 状态。
		I2C Data。请将 SDA 连接到 host controller 或者
11	SDA	smart battery,推荐 SDA 上拉电阻选择 10KΩ。
		I2C Clock。请将 SCL 连接到 host controller 或者
12	SCK	smart battery,推荐 SCL 上拉电阻选择 10KΩ。
		I2C Interrupt。IRQ 为开漏输出,推荐使用 10KΩ
13	IRQ	电阻触发事件中断时 IRQ 输出低电平直到事件中
		断标志位被清除。
		电池节数设置,可设置 1-4 节电池。10KΩ 设置
14	BSSET	为 1 节电池,20 K Ω 设置为 2 节电池,30K Ω 设
17	DOOLI	置为 3 节电池, 43KΩ 设置为 4 节电池。
		电感值设置,可设置 4 种不同的电感值。10KΩ
		设置为 $1uH$, $20 K\Omega$ 设置为 $2.2uH$, $30K\Omega$ 设置为
15	LSET	3.3uH, 43KΩ 设置为 4.7uH。此设置必须与外部
		电感值一致,否则会 buck-boost 工作异常。
		电池温度检测。NTC 电阻必须选择 B 值为 3435
16	NTC	的 103 电阻,具体的保护门限,请参考"10.6.2
10	NIC	
		NTC 过温保护"。如不需要 NTC 过温保护功



		能,可以将 NTC 电阻换为固定的 10KΩ 电阻或通过寄存器关闭 NTC 保护功能。
17	COMP2	CC 环路补偿。COMP2 具体的 RC 补偿网络请参 考 "11.2.3 COMP 补偿 RC 参数选择"
18	COMP1	CV 环路补偿。COMP1 具体的 RC 补偿网络请参考"11.2.3 COMP 补偿 RC 参数选择"
19	VCC	由 VBUS 或者 VSYS 提供的 5V 线性调节器输出。5V 线性调节器在 buck-boost 工作时启动。 VCC 需要在靠近芯片 VCC 引脚处设置一个 10uF 的对地电容。
20	CSN_VBAT	VBAT 端电流采样负极,VBAT 电压采样。为了保证检流的稳定,需要在 VBAT 检流电阻上并一个 100nF 的电容。
21	CSP_VBAT	VBAT 端电流采样正极。为了保证检流的稳定, 需要在 VBAT 检流电阻上并一个 100nF 的电容。
22	BATDRV	VBAT 通路 PMOS(BATFET)驱动。BATDRV 上拉到 VSYS 时, BATFET 关闭。BATDRV 低 于 VSYS 10V 时,BATFET 完全打开。当电池耗 尽,将会控制 BATDRV 使得 BAEFET 将会进入 LDO 状态保持 VSYS 电压。处于充电状态时,当 VSYS 负载过大,将会控制 BATDRV 使得 BATFET 进入反向补电状态。详细情况请参考 "10.2 NVDC"
23	VSYS	芯片供电、VSYS 电压检测。VSYS 可设置的最大电压为充电目标电压+160mV,最小电压为通过寄存器 VSYS_MIN 设置。
24	HD2	VBAT 端上管 gate 驱动。需要连接到 VBAT 端半 桥高侧 NMOS(Q4)的 gate
25	BST2	VBAT 端上管 bootstrap。需要在 SW2-BST2 之间 接入一个 100nF 的电容。VDRV 和 BST2 的自举 二极管集成在芯片内部。
26	SW2	VBAT 端 switching 点。SW2 需要连接到 VBAT 端半桥高侧 NMOS(Q4)的源极。
27	LD2	VBAT 端下管 gate 驱动。需要连接到 VBAT 端半 桥低侧 NMOS(Q3)的 gate
28	VDRV	由 VBUS 或者 VSYS 提供的 5.5V 线性调节器输出。5.5V 线性调节器在非休眠状态时启动。 VDRV 需要在靠近芯片 VDRV 引脚处设置一个10uF 的对地电容。
29	LD1	VBUS 端下管 gate 驱动。需要连接到 VBUS 端半 桥低侧 NMOS(Q2)的 gate





30	SW1	VBUS 端 switching 点。SW1 需要连接到 VBUS 端半桥高侧 NMOS(Q1)的源极。
31	BST1	VBUS 端上管 bootstrap。需要在 SW1-BST1 之间接入一个 100nF 的电容。VDRV 和 BST1 的自举二极管集成在芯片内部。
32	HD1	VBUS 端上管 gate 驱动。需要连接到 VBUS 端半 桥高侧 NMOS(Q1)的 gate
/	EPAD	芯片地的焊盘,需要接到电源接地平面,保证 EPAD 与电路板保持良好的连接关系,可以保证 工作性能和良好的散热。



7. 极限参数

Parameters	Symbol	MIN	MAX	UNIT
VBUS 端电压	VBUS/FB/CSN_VBUS/	-0.3	35	V
VDOS 编电压	CSP_VBUS	-0.3	33	V
VBAT 端电压	CSN_VBAT/CSP_VBAT/	-0.3	35	V
VDAI 编电压	VSYS/BATDRV	-0.5	33	V
开关驱动	HD1/HD2/BST1/BST2	-0.3	40	V
SW 电压	SW1/SW2	-0.3	35	V
端口电压	INDTB/INDTA1/INDTA2	-0.3	35	V
通路控制	GATEB/GATEA1/GATE	-0.3	40	V
迪姆江 啊	A2	-0.3	40	V
其它管脚电压		-0.3	7	V
节温		-40	+150	°C
存储温度		-60	+150	°C
ESD (HBM)		-4	+4	KV

【备注】超过此范围的电压电流及温度等条件可能导致器件永久损坏。

8. 推荐参数

Parameters	Symbol	MIN	Typical	MAX	UNIT
输入电压	VBUS	4		24	V
电池电压	CSN VBAT	3		19.2	V
输出电压	VBUS	3		22	V

9. 电气特性

(VBUS = 12V, VBAT = 10V, T_A= 25°C, **除特别说明**。)

Parameters	Symbol	Test Conditions	MIN	TYP	MAX	UNIT
供电电源						
VBUS 输入电源	V_{INDTB}		4.4		24	V
VBUS 输入欠压门限	V _{INDTB_UVLO}	INDTB 输入电压下降		4		V
VBUS 输入欠压门限迟滞	V _{INDTB_UVLO_} HYS	INDTB 输入电压上升		400		mV
VDRV 输出电压	V	开机	5.3	5.5	5.7	V
VDRV 制出电压	$ m V_{DRV}$	关机		0		V
VDRV 输出电流能力	I	开机	35	50		mA
VDKV 桐山电机比力	$ m I_{VDRV}$	关机		0		mA





NGC 松山山口	17	开机	4.8	5	5.2	V
VCC 输出电压	V_{CC}	关机		3.9		V
VCC 输出电流能力	$I_{ m VCC}$	开机	90	120		mA
VCC 棚田电视形//	IVCC	关机		10		mA
充电模式						
涓流充电电压设置范围	V_{TC}	Vbat rising trickle_vol=0x00~0x6b	2.5		13.2	V
		trickle_vol=0x04	2.7	2.9	3	V
涓流充电电压	$ m V_{TC}$	trickle_vol=0x21	5.6	5.8	5.9	V
得机龙电电压 	VTC	trickle_vol=0x3E	8.5	8.7	8.8	V
		trickle_vol=0x5B	11.35	11.6	11.75	V
		trickle_vol_hys=0x0		100		mV
沪太大市 汨洲	X 7	trickle_vol_hys=0x1		200		mV
涓流充电迟滞	V_{TC_HYS}	trickle_vol_hys=0x2		300		mV
		trickle_vol_hys=0x3		400		mV
涓流充电电流	,	trickle_cur=0x0	50	100	250	mA
		trickle_cur=0x1	100	200	350	mA
渭狐允电电狐 	I_{TC}	trickle_cur=0x2	200	300	450	mA
		trickle_cur=0x3	300	400	550	mA
VBUS 端恒流充电电流设置范围	I CC_CHG_VBUS	chg_ibus_limit=0x00~0x7f	0.5		6.85	A
		chg_ibus_limit=0x00	0.35	0.5	0.75	A
		chg_ibus_limit=0x0A	0.9	1	1.3	A
VBUS 端恒流充电电流	I cc _chg_vbus	chg_ibus_limit=0x32	2.8	3	3.4	A
		chg_ibus_limit=0x5A	4.8	5	5.5	A
		chg_ibus_limit=0x78	6.3	6.5	7.1	A
VBAT 端恒流充电电流设置范围	I _{CC_CHG_VBAT}	chg_ibat_limit=0x00~0x77	0.1		12	A
		chg_ibat_limit=0x04	0.45	0.5	0.65	A
		chg_ibat_limit=0x13	1.9	2	2.2	A
VBAT 端恒流充电电流	I _{CC_CHG_VBAT}	chg_ibat_limit=0x31	4.8	5	5.3	A
		chg_ibat_limit=0x4A	7.3	7.5	7.8	A
		chg_ibat_limit=0x63	9.7	10	10.4	A





		T		r		
		chg_end_cur=0x0	50	100	200	mA
大中 # 正中游	T 1	chg_end_cur=0x1	100	200	300	mA
充电截止电流	Iend	chg_end_cur=0x2	200	300	400	mA
		chg_end_cur=0x3	300	400	500	mA
充电目标电压设置范围	V _{CHG_VOL}	chg_vol=0x000~0x7ff	3		19.2	V
充电目标电压		chg_vol=0x078	-1.2%	4.2	+1.2%	V
	17	chg_vol=0x21C	-1%	8.4	+1%	V
元 电日你电压	V _{CHG_VOL}	chg_vol=0x3C0	-0.8%	12.6	+0.8%	V
		chg_vol=0x564	-0.8%	16.8	+0.8%	V
复充电压	$ m V_{RCHG}$			V _{CHG_V} oL*97.		V
		chg_trk_overtime_set=0x0		0.5		Н
沿沟大山切山	T _{TC_OT}	chg_trk_overtime_set=0x1		1		Н
涓流充电超时		chg_trk_overtime_set=0x2		2		Н
		chg_trk_overtime_set=0x3		4		Н
	T	chg_cc_overtime_set=0x0		12		Н
恒流充电超时		chg_cc_overtime_set=0x1		24		Н
型机尤虫炮叫 	T_{CC_OT}	chg_cc_overtime_set=0x2		48		Н
		chg_cc_overtime_set=0x3		72		Н
输入限压门限设置范围	V_{HOLD}	chg_hold=0x00~0xff	4		20	V
		chg_hold=0x06	-2%	4.6	+2%	V
输入限压门限	$V_{ m HOLD}$	chg_hold=0x2A	-2%	8.1	+2%	V
HII/\PK/IVI 1 PK	V HOLD	chg_hold=0x46	-2%	11	+2%	V
		chg_hold=0x90	-2%	18.4	+2%	V
放电模式						
VBUS 调压设置范围	V _{DISCHG_VOL}	I2C 调压模式 dischg_vbus=0x000~0x7ff	3		22	V
		I2C 调压模式 dischg_vbus=0x0C8	-3%	5	+3%	V
VBUS 调压	V _{DISCHG_VOL}	I2C 调压模式 dischg_vbus=0x2BC	-2%	10	+2%	V
		I2C 调压模式	-2%	20	+2%	V
	•					





		dischg_vbus=0x6A4				
FB 电压	V_{FB}	FB 调压模式	-2%	0.5	+2%	V
放电模式 IBUS 限流设置 范围	I CC_DISCHG_VBU S	dischg_ibus_limit=0x00~0xf f	0.5		6.85	A
		dischg_ibus_limit=0x00	0.4	0.5	0.7	A
		dischg_ibus_limit=0x0A	0.9	1	1.25	A
放电模式 IBUS 限流	I _{CC_DISCHG} _VBUS	dischg_ibus_limit=0x32	2.85	3	3.35	A
	_vbos	dischg_ibus_limit=0x5A	4.8	5	5.4	A
		dischg_ibus_limit=0x78	6.3	6.5	7	A
放电模式 IBAT 限流设置 范围	I CC _DISCHG _VBAT	dischg_ibat_limit=0x00~0x7 7	0.1		12	A
放电模式 IBAT 限流		dischg_ibat_limit=0x04	0.3	0.5	0.7	A
		dischg_ibat_limit=0x13	1.8	2	2.2	
	I CC _DISCHG _VBAT	dischg_ibat_limit=0x31	4.7	5	5.3	A
		dischg_ibat_limit=0x4A	7.1	7.5	7.9	A
		dischg_ibat_limit=0x63	9.5	10	10.5	A
VBAT 欠压设置范围	V _{BAT_UVLO}	bat_uvlo=0x00~0x77	2.7		13.2	V
		bat_uvlo=0x02	2.7	2.9	3.1	V
VBAT 欠压	N/	bat_uvlo=0x1F	5.6	5.8	6	V
VDAI XIL	$ m V_{BAT_UVLO}$	bat_uvlo=0x3C	8.5	8.7	8.9	V
		bat_uvlo=0x59	11.4	11.6	11.8	V
VBAT 输入欠压迟滞设置 范围	VBAT_UVLO_HY S	bat_uvlo_hys=0x00~0x10	0.4		2	V
		bat_uvlo_hys=0x00		0.4		V
VDAT 於入戶下汨泄	V _{BAT_UVLO_HY}	bat_uvlo_hys=0x04		0.8		V
VBAT 输入欠压迟滞	S	bat_uvlo_hys=0x08		1.2		V
		bat_uvlo_hys=0x0C		1.6		V
上电初始化						
VBUS 上电初始化门限	V vbus_init	INDTB 短接到 VBUS		2.7		V
VBAT 上电初始化门限	V _{VBAT_INIT}			2.7		V
工作电流						
关机电流	I _{Q_STANDBY}	关闭放电		40	80	uA





		关闭负载接入检测、 使能低功耗模式				
		关闭放电 打开负载接入检测、 使能低功耗模式		50	100	uA
开机电流		关闭放电 关闭负载接入检测、 禁止低功耗模式		650	900	uA
アかt 电 <i>i</i> nt	I _{Q_ON}	关闭放电 打开负载接入检测、 禁止低功耗模式		660	920	uA
		VBAT=12V、VBUS=5V、 800KHz、Qg=5.5nC		1.9		mA
输出空载下 VBAT 输入 电流	I _{DISCHG_NOLOA}	VBAT=12V、 VBUS=12V、800KHz、 Qg=5.5nC		2.3		mA
电流	I _{CHG_NOLOAD}	VBAT=12V、 VBUS=20V、800KHz、 Qg=5.5nC		3.4		mA
		VSYS=12V、VBUS=5V、 800KHz、Qg=5.5nC		5		mA
无电池,VSYS 空载下 VBUS 输入电流		VSYS=12V、 VBUS=12V、800KHz、 Qg=5.5nC		2.3		mA
		VSYS=12V、 VBUS=20V、800KHz、 Qg=5.5nC		2		mA
SWITCHING						
		进入充电或放电状态 freq=0x1	150	200	250	kHz
工	T.	进入充电或放电状态 freq=0x0	230	300	370	kHz
开关频率	${ m F}_{ m SW}$	进入充电或放电状态 freq=0x2	300	400	500	kHz
		进入充电或放电状态 freq=0x3	650	800	900	kHz
NVDC						
最小系统电压设置范围	V _{SYSMIN}	vsys_min=0x00~0x7f	3		16.6	V





		vsys_min=0x03	3.45	3.6	3.75	V
最小系统电压	Vsysmin	vsys_min=0x10	6.05	6.2	6.35	V
		vsys_min=0x1F	9.05	9.2	9.35	V
		vsys_min=0x2E	12.05	12.2	12.35	V
LDO 模式充电电流设置 范围	I_{LDO}	ldo_mode_cur=0x00~0x1f	0.1		2	A
		ldo_mode_cur=0x03	0.3	0.4	0.5 A	A
LDO 档子大山山沟	т	ldo_mode_cur=0x07	0.7	0.8	0.9	A
LDO 模式充电电流	$I_{ m LDO}$	ldo_mode_cur=0x0B	1.1	1.2	1.3	A
		ldo_mode_cur=0x0F	1.5	1.6	1.7	A
		Cell=1s	4.8	5	5.2	V
V2	3 7	Cell=2s	11.7	12	6.35 9.35 2 12.35 2 0.5 0.9 1.3 1.7 5.2 12.3 5 19.8 5 19.8 11.5 White the state of	
Vsys 过压保护门限	$ m V_{SYS_OVP}$	Cell=3s	19.5	19.8	V	
		Cell=4s	19.2	19.5	19.8	V
BATFET DRIVER						
BATFET 钳位电压	V _{BATDRV_CLAM}			10	11.5	V
异常保护						
		VBUS rising、I2C 调压模 式	V _{DISCH} G_VOL* 109.5%	V _{DISCH} G_VOL* 112.5%	G_VOL* 115.5	V
放电模式 VBUS 过压保护	Vvbus_dischg_ ovp	VBUS falling、I2C 调压模 式		V _{DISCH} G_VOL* 106%		V
		VBUS rising、FB 调压模式	23.2	24	24.8	V
		VBUS falling、FB 调压模 式		22.7		V
放电模式 VBUS 过载保护		VBUS falling、I2C 调压模 式		V _{DISCH} G_VOL*8 0%		V
1 <i>I</i>	OLP	VBUS falling、FB 调压模 式		1.76		V
放电模式 VBUS 短路保护	V _{VBUS_DISCHG_} SCP	VBUS falling		1.76		V





放电模式 VBAT 过压保	$V_{VBAT_DISCHG_}$	VBUS rising	25.2	26	26.8	V
护	OVP	VBUS falling		24.6		V
充电模式 VBUS 过压保	V _{VBUS_CHG} ov	VBUS rising	25.2	26	26.8	V
护	P	VBUS falling		24.6		V
充电模式 VBAT 过压保	V	VBAT rising	V _{CHG_V} oL*102 %	_	_	V
护	V _{BAT_CHG_OVP}	VBAT falling		V _{CHG_V} oL*102 %		V
		放电模式、电池温度上升 dischg_ntc_h=0		50		°C
放由檔式由油直泪程拉	T _{NTC}	放电模式、电池温度上升 dischg_ntc_h=1		55		°C
放电模式电池高温保护	_DISCHG_H	放电模式、电池温度上升 dischg_ntc_h=2		60		°C
		放电模式、电池温度上升 dischg_ntc_h=3		65		°C
		放电模式、电池温度下降 dischg_ntc_l=0		-10		°C
	T _{NTC}	放电模式、电池温度下降 dischg_ntc_l=1		-5		°C
放电模式电池低温保护	_DISCHG_L	放电模式、电池温度下降 dischg_ntc_l=2		0		°C
		放电模式、电池温度下降 dischg_ntc_l=3	% % % % VCHG_V OL*102 % 50 55 60 65 65 65 65 65 65 65 65 65 65 65 65 65		°C	
充电模式电池高温保护		充电模式、电池温度上升 chg_ntc_h=0		45		°C
	т	充电模式、电池温度上升 chg_ntc_h=1		40		°C
	T _{NTC_CHG_H}	充电模式、电池温度上升 chg_ntc_h=2		50		°C
		充电模式、电池温度上升 chg_ntc_h=3		55		°C
充电模式电池低温保护	T _{NTC_CHG_L}	充电模式、电池温度下降 chg_ntc_l=0		0		°C





					I	
		充电模式、电池温度下降 chg_ntc_l=1		10		°C
		充电模式、电池温度下降 chg_ntc_l=2		5		°C
		充电模式、电池温度下降 chg_ntc_l=3		-5		°C
NTC 电压检测精度	$V_{ m NTC}$	$V_{NTC} > 0.5V$	-4%		+4%	V
NIC 电压位例相及	V NTC	$V_{NTC} \leq 0.5V$	20		20	mV
过热关机门限	T _{DIE_OTP}	芯片温度上升		150		$^{\circ}$
过热关机迟滞	T _{DIE_OTP_HYS}	芯片温度下降		20		$^{\circ}$
自动检测(BSSET&LS	ET)					
4 节电池检测门限	V _{BSSET_4S}		1.75		2.5	V
3 节电池检测门限	V _{BSSET_3S}		1.25		1.75	V
2 节电池检测门限	V _{BSSET_2S}		0.75		1.25	V
1 节电池检测门限	V _{BSSET_1S}		0.25		0.75	V
4.7UH 电感检测门限	V _{LSET_4.7UH}		1.75		2.5	V
3.3UH 电感检测门限	V _{LSET_3.3UH}		1.25		1.75	V
2.2UH 电感检测门限	V _{LSET_2.2UH}		0.75		1.25	V
1UH 电感检测门限	V _{LSET_1UH}		0.25		0.75	V
12C						
I2C 速率	F _{I2C_CLK}			100	400	kHz
I2C 逻辑低门限	$V_{\rm IL}$				0.75	V
I2C 逻辑高门限	$V_{ m IH}$		1.2			V



10. 功能描述

SW7203 是一个高效率的,支持 1-4 节电池的充放电管理,支持 NVDC 功能的同步 4 管 双向升降压充放电控制器,可以支持高达 100W 的充放电功率。

10.1. 上电启动

10.1.1. 电池上电启动

在没有外接电源的情况下,电池接入,SW7203 从 VBAT 取电,并开始上电初始化。上电初始化完成后,SW7203 默认工作在低功耗模式,并很快进入休眠状态。低功耗模式可以通过寄存器关闭。

10.1.2. VBUS 上申启动

当电池处于死电池状态,INDTB 和 VBUS 短接时,外部电源接入到 VBUS,SW7203 从 VBUS 取电,并开始上电初始化。VBUS 有外部电源在线时,即使 SW7203 处于低功耗模式,也不会进入低功耗状态。

如果 INDTB 没有和 VBUS 短接,则 SW7203 需要 INDTB 和 VBUS 同时大于 V_{INIT_VBUS} 才能上电启动。

10.2. NVDC

SW7203 支持 NVDC 路径管理功能,通过 BATFET 将电池与系统分隔开,系统的目标电压由 VSYSMIN 寄存器设置。SW7203 也可以实现即插即用,即使电池电量耗尽,在外部电源接入时,也可以启动 buck-boost 将 VSYS 端电压建立到根据电池节数配置的最小系统电压,1 节电池 3.6V,2 节电池 6.2V,3 节电池 9.2V,4 节电池 12.2V。



10.2.1. NVDC 路径管理

NVDC 架构还可以在电池充满电时,通过关闭 BATFET 实现充电终止功能,使适配器电源优先支持系统负载,避免了系统负载变化可能导致的电池反复充放电,有利于延长电池的寿命。

当电池电压低于设置的最小系统电压时,BATFET 工作在线性模式(LDO 模式),系统电压被设置为最小系统电压。

当电池电压高于设置的最小系统电压时,BATFET 完全导通(直通模式),系统电压和电池之间的压差为BATFET 的 RDS(ON)乘以充电电流。当电池终止充电时,且电池电压高于最小系统电压设置值,系统电压等于电池电压 VBAT+160mV。

线性模式(LDO 模式),工作在充电 LDO 模式时,充电电流由 LDO 电流门限决定。LDO 电流门限可以通过寄存器 ldo_mode_cur[4:0]来设置,可设置范围是 0.1A-2A,0.1A/step。当设置值大于 2A 时,LDO 电流门限维持在 2A 不变; VSYSMIN 门限可通过寄存器 vsys_min[6:0]来设置,可设置范围是 3V-16.6V,0.2V/step。vsys_min[6:0]=0x00 时,VSYSMIN 门限为 3V。当设置值大于 16.6V 时,VSYSMIN 门限维持在 16.6V。

直通模式,充电电流受 VBUS/VBAT 恒流充电电流限制,并且当 VSYS 电压大于 VBATDRV CLAMP 时,BATDRV 与 VSYS 的压差将会钳位在 VBATDRV CLAMP。

10.2.2. NVDC 动态功率管理

为了应对系统负载功率动态变化,SW7203 具有动态功率管理功能,可以持续监测输入电流和输入电压,当系统负载功率较大时,输入电源无法提供负载端的电流,SW7203 会自动限制输入电流和输入电压。当 NVDC 工作在线性模式(LDO 模式),系统负载使系统电压略低于设置的最小系统电压时,线性模式(LDO 模式)会控制充电电流减小,以维持系统电压不变。如果充电电流降至零,但输入电源仍然过载,系统电压将继续下降,一旦系统电压降到电池电压以下,NVDC 工作模式将自动进入补电模式,BATFET 工作在理想二极管模式,通过调节BATFET 栅极电压,将 BATFET 的 VDS 控制在 30 mV 以降低电流,防止反复进入和退出补电模式。这时系统负载通过输入电源和电池两方面供电。随着电池放电电流的增加,理想二极管模式会将 BATFET 的 Vgs 调节到更大的电压,以降低 BATFET 的 RDS (ON),直到 BATFET 完全开启。一旦 BATFET 完全开启,VDS 就随放电电流线性增加。

10.3. Buck-boost

在不同的 VBUS 和 VSYS 电压下,SW7203 会自动工作在 buck,buck-boost,boost 这 3 种模式,三种模式的切换都是无缝进行的,不会在切换的过程中出现 VBUS 或者 VSYS 电压突变的情况。另外 SW7203 包含了 PFM/PWM 两种模式,在轻载下,工作于 PFM 模式;在较大负载下,工作于 PWM 模式。同时,SW7203 支持 1uH、2.2uH、3.3uH 和 4.7uH 这 4 种电感感值,支持 200K、300K、400K 和 800K 这 4 种开关频率,可以根据实际方案的性能需要进行灵活调整。

10.3.1. 脉冲频率调制 (PFM)

为了提高轻载时的效率,SW7203 在轻载时将会工作在 PFM 模式。当充电功率和放电功率下降时,实际的开关频率会降低。当电感平均电流达到 PWM 模式设定值时,SW7203 将会退出 PFM 模式,进入 PWM 模式工作。

另外,虽然工作在 PFM 模式下提高了轻载效率,但是输出纹波也会相应增大,对于输出纹波敏感的应用,可以通过寄存器设置强制 PWM 模式,强制 PWM 模式下 SW7203 轻载工作



时也不会进入 PFM。

10.3.2. 脉冲宽度调制 (PWM)

当工作在 PWM 模式,在一个周期开始时,当误差放大器输出高于斜波电压,将会开启对应半桥高侧的 NMOS,当误差放大器输出低于斜波电压时,将会开启对应半桥低侧的 NMOS。周期结束时,斜波电压复位,准备开始下一个周期。在切换 MOS 导通的过程中,总是遵循先关后开的原则,以免出现高侧和低侧 NMOS 串通的危险情况。在高侧和低侧 NMOS 都关闭的情况下,电感电流通过高侧或低侧 NMOS 的体二极管续流。

下表为 PWM 工作模式下, Q1-Q4 这 4 个功率 MOS 管的工作状态。

充电状态				
工作模式	Buck	Buck-boost	Boost	
Q1	Switching	Switching	On	
Q2	Switching	Switching	Off	
Q3	Off	Switching	Switching	
Q4	On	Switching	Switching	

放电状态				
工作模式	Buck	Buck-boost	Boost	
Q1	On	Switching	Switching	
Q2	Off	Switching	Switching	
Q3	Switching	Switching	Off	
Q4	Switching	Switching	On	

10.4. 充电设置

SW7203 支持 3V-19.2V 范围内的充电目标电压设置,支持 2.5V-13.2V 的涓流充电设置范围,因此可以支持多种不同类型的电池。

同时,SW7203 可设置为 charger done 自动停充和持续充电两种模式,兼容更多应用的需求。同时支持死电池启动和无电池工作模式。

10.4.1. 充电启动

外部电源接入时,可通过以下顺序设置并进入充电状态:

- (1) 设置充电目标电压和 VBUS/VBAT 端恒流充电电流。
- (2) 设置 VSYSMIN 门限和 LDO 模式充电电流。
- (3) 设置涓流充电门限和涓流充电电流。
- (4) 设置输入限压门限。
- (5) 确保 INDTB 和 VBUS 已短接。
- (6) 设置 chg_en=1, 打开充电。

10.4.2. 涓流充电

电池电压低于涓流充电电压门限时,进入涓流充电状态。充电电流受涓流充电电流门限控制。



涓流充电门限可通过寄存器 trickle_vol[6:0]设置,可设置范围为 2.5V-13.2V, 0.1V/step。 trickle_vol[6:0]=0x00 时,涓流充电门限为 2.5V。当设置值大于 13.2V 时,涓流充电门限维持在 13.2V。芯片上电时,会通过检测 BSSET pin 的设置结果,自动将涓流充电门限设置为电池 节数*2.9V。

涓流充电迟滞可以通过寄存器 trickle_vol_hys[1:0]设置,可设置值为 0.1V/0.2V/0.3V/0.4V。 芯片上电时,会通过检测 BSSET pin 的设置结果,自动将涓流充电迟滞设置为电池节数*0.1V。 涓流充电电流可以通过寄存器 trickle cur[1:0]设置, 100mA/200mA/300mA/400mA 可选。

10.4.3. LDO 充电模式

电池电压高于涓流充电电压门限,但低于 VSYSMIN 设置时,进入 LDO 充电状态。此时 VSYS 电压维持在 VSYSMIN 电压,充电电流受 LDO 充电电流门限控制。

涓流充电的优先级比LDO充电模式高。如果涓流充电门限高于 VSYSMIN,那即使 BATFET 进入了LDO工作状态,充电电流仍然是受涓流充电电流设置的。具体优先级请参考下表:

涓流充电电压门限< VSYSMIN 门限	< Vbat 充电目标电压
VBAT < 涓流充电电压门限	ibat 充电电流为涓流充电电
	流:
涓流充电电压门限 < VBAT < VSYSMIN 门限	ibat 充电电流为 LDO 充电电
	流:
VSYSMIN 门限< VBAT	ibat 充电电流为恒流充电电
	流:

VSYSMIN 门限< 涓流充电电压门限 < Vbat 充电目标电压			
VBAT < VSYSMIN 门限< 涓流充电电压门限	ibat 充电电流为涓流充电电		
	流:		
VSYSMIN 门限 < VBAT < 涓流充电电压门限	ibat 充电电流为涓流充电电		
	流:		
涓流充电电压门限< VBAT	ibat 充电电流为恒流充电电		
	流 :		

如果不需要涓流充电状态,可以将涓流充电门限设置为最低的 2.5V,但是需要注意的是, 此时 LDO 电流档位设置应该低于过放电池的额定涓流充电电流,以免损坏电池。

VSYSMIN 门限设置和 LDO 电流门限设置,请参考"10.2.1 NVDC 路径管理"。

10.4.4. 恒流充电模式

电池电压同时高于 VSYSMIN 门限和涓流充电门限,进入恒流充电状态。此时 BATFET 完全导通,充电电流受 VBUS/VBAT 恒流充电电流限制。

恒流充电状态下,VBUS 端充电电流限制和 VBAT 端充电电流限制是同时生效的。设置好充电参数打开充电开关后,充电电流开始软启动,充电电流增大到 VBUS 端充电电流门限或者 VBAT 端充电电流门限后,充电电流都不再增大。而涓流充电电流限制和 LDO 充电电流限制,都只是限制 VBAT 的充电电流,VBUS 端电流这时候是不限制的。

VBUS 恒流充电电流可以通过寄存器 chg_ibus_limit[6:0]设置,可设置范围为 0.5A-6.85A, 50mA/step。chg ibus limit[6:0]=0x00 时, VBUS 恒流充电电流设置为 0.5A。



VBAT 恒流充电电流可以通过寄存器 chg_ibat_limit[6:0]设置,可设置范围为 0.1A-12A, 100mA/step。chg_ibat_limit[6:0]=0x00 时,VBAT 恒流充电电流设置为 0.1A。当寄存器设置值大于 12A 时,VBAT 恒流充电电流维持在 12A。

10.4.5. 恒压充电模式

恒流充电过程中,VBAT 电压持续升高,当 VBAT 电压升高到充电目标电压时,进入恒压充电状态。此时 VBAT 电压维持不变,随着电池电压的继续上升,充电的电流将会逐渐减小。

使能 charger done 功能后,当 VBAT 充电电流小于充电截止电流门限后,就会触发 charger done,关闭充电。在外部电源一直在线的情况下,如果电池电压逐渐回落到复充门限以下,就会重新打开充电。

如果禁止 charger done 功能,那么充电环路会控制 VBAT 电压一直维持在充电目标电压,并一直保持充电,不会再去判断 VBAT 充电电流是否小于充电截止电流门限。

充电目标电压可以通过寄存器 chg_vol[10:0]设置,可设置范围为 3V-19.2V,10mV/step。chg_vol[10:0]=0x000 时,充电目标电压设置为 3V。当设置值大于 19.2V 时,充电目标电压维持在 19.2V。芯片上电时,会通过检测 BSSET pin 的设置结果,自动将充电目标电压设置为电池节数*4.2V。

充 电 截 止 电 流 可 以 通 过 寄 存 器 $chg_end_cur[1:0]$ 设 置 , 可 设 置 值 为 100mA/200mA/300mA/400mA。

复充门限固定为充电目标电压的97%。

10.5. 放电设置

SW7203 支持外部 FB 调压和内部 I2C 调压,可以兼容不同的协议芯片。同时调压步进和限流设置步进均满足 PPS 的标准。

10.5.1. 放电启动

需要启动放电功能时,可按照以下步骤设置:

- (1)设置输出电压。(外部 FB 调压可忽略这一步)
- (2) 设置 VBUS/VBAT 输出限流值。
- (3) 设置电池欠压门限和电池欠压迟滞。
- (4) 设置 dischg en=1, 打开放电。

10.5.2. FB 调压

外部 FB 调压模式下,FB pin 的电压固定为 0.5V,可以根据需要输出的电压选择合适的分压电阻。需要搭配协议 IC 时,建议 R1 选择 100K。设置好输出限流和电池欠压门限后,打开输出使能就可以打开输出。



FB 模式下,输出电压计算方式如下:

VBUS =
$$0.5 \times (1 + \frac{R1}{R2})$$

输出限流和电池欠压门限的设置,详见"10.5.3 I2C调压"

10.5.3. I2C 调压

内部 I2C 调压模式下,FB pin 处于 floating 状态,无需再接 FB 电阻。设置好输出电压、输出限流和电池欠压门限后,打开输出使能就可以打开输出。

VBUS 输出电压可以通过寄存器 dischg_vbus[10:0]设置,可设置范围是 3V-22V,10mV/step。 dischg_vbus[10:0]=0x000 时,VBUS 输出电压设置为 3V。当寄存器设置值大于 22V 时,VBUS 输出电压维持 22V 不变。

VBUS 限流可以通过寄存器 dischg_ibus_limit[6:0]设置,可设置范围是 0.5A-6.85A, 50mA/step。dischg ibus limit[6:0]=0x00 时, VBUS 限流设置为 0.5A。

VBAT 限流可以通过寄存器 dischg_ibat_limit[6:0]设置,可设置范围为0.1A-12A,100mA/step。dischg_ibat_limit[6:0]=0x00 时,VBAT 限流设置为0.1A。当寄存器设置值大于12A 时,VBAT 限流维持在12A。

电池欠压门限可以通过寄存器 bat_uvlo[6:0]设置,可设置范围为 2.7V-13.2V, 0.1V/step。bat_uvlo[6:0]=0x00 时,电池欠压门限设置为 2.5V。当寄存器设置值大于 13.2V 时,电池欠压门限维持在 13.2V。芯片上电时,自动将电池欠压门限设置为 3.0V。

电池欠压迟滞可以通过寄存器 bat_uvlo_hys[1:0]设置,可设置值为 0.4V-2V, 0.1V/step。bat_uvlo_hys[1:0]=0x00 时,电池欠压迟滞设置为 0.4V。

10.6. 异常保护

SW7203 拥有完善的保护措施: 芯片过温保护、NTC 温度保护、输出/输入 VBUS 过压保护、VBAT 过压保护、逐周期峰值过流保护、充电 VBUS 欠压保护、放电 VBAT 欠压保护、放电 VBUS 短路保护、放电过流保护、VSYS 过压保护、涓流充电超时保护和恒流充电超时保护等,最大程度的保证充放电设备的安全。



10.6.1. 芯片过温保护

SW7203 支持芯片过温保护功能,当 SW7203 温度升高到芯片过温保护阈值并持续 16mS 以上,则认为触发芯片过温异常,关闭 buck-boost。芯片过温温度共 4 档可设:120° $\mathbb{C}/130$ ° \mathbb{C} 0. 芯片过温保护触发后,只要芯片温度降低到过温保护阈值-20° \mathbb{C} 0. 并持续 16mS 以上,芯片退出过温保护,buck-boost 重新启动。

10.6.2. NTC 过温保护

SW7203 支持 NTC 过温保护功能,可实时监测电池温度,当出现温度异常时,进行保护。NTC Pin 通过放出一定电流到 NTC 电阻,然后采集 NTC 电压来计算当前电池温度。NTC 功能支持 103AT 电阻,在 NTC 电阻阻值较低时,放出 80uA,在 NTC 电阻阻值中等时,放出 40uA,在 NTC 电阻阻值较高时,放出 20uA,以保证足够的检测范围和精度。

充电状态下,当检测到电池温度低于充电低温保护阈值或者高于充电高温保护阈值并持续超过 16mS,则认为触发充电 NTC 过温异常,关闭 BATFET,但是保持 buck-boost 工作。发生 NTC 过温后,如果电池温度恢复到充电低温保护阈值+5℃或者充电高温保护阈值-5℃并持续超过 16mS,则退出 NTC 过温,恢复对电池的充电。

放电状态下检测到电池温度低于放电低温保护阈值或者高于放电高温保护阈值并持续 16mS 以上,则认为触发放电 NTC 过温异常,将会关闭 buck-boost, BATFET 保持 on 的状态。 发生 NTC 过温后,如果电池温度恢复到放电低温保护阈值+5℃或者放电高温保护阈值-5℃并持续 16mS 以上,则退出 NTC 过温, buck-boost 恢复工作。

具体保护门限的可选如下:

- (1) 充电低温保护阈值: 10℃、5℃、0℃、-5℃。
- (2) 充电高温保护阈值: 40℃、45℃、50℃、55℃。
- (3) 放电低温保护阈值: -20℃、-10℃、-5℃、0℃。
- (4) 放电高温保护阈值: 50℃、55℃、60℃、65℃。

如不需要 NTC 保护功能,请将 103AT 更换为 10K 电阻或通过寄存器关闭 NTC 保护功能,通过寄存器关闭 NTC 功能时,需要同时关闭 62368 温度保护功能。。

具体温度对应的 NTC 阻值和 NTC 电压如下:

温度/℃	NTC 阻值/k	NTC 电压/V	NTC 电流/uA
-25	86.43	1.728	20
-20	67.77	1.355	20
-15	53.41	1.068	20
-10	42.47	1.698	40
-5	33.9	1.356	40
0	27.28	1.091	40
5	22.05	1.764	80
10	17.96	1.436	80
15	14.69	1.175	80
20	12.09	0.967	80
25	10.00	0.800	80
30	8.313	0.665	80
35	6.940	0.555	80
40	5.827	0.466	80
45	4.911	0.392	80



50	4.160	0.332	80
55	3.536	0.282	80
60	3.020	0.241	80
65	2.588	0.207	80

10.6.3. 放电 VBUS 过压保护

SW7203 支持放电 VBUS 过压保护功能,当输出电压超过放电 VBUS 过压保护门限并持续 16mS 以上时,则认为触发放电 VBUS 过压异常,关闭放电。触发放电 VBUS 过压异常后,当输出电压低于放电 VBUS 过压退出门限持续 16mS 以上时,则退出放电 VBUS 过压异常,恢复放电。

当工作在 FB 调压模式时,放电 VBUS 过压保护门限为 24V,放电 VBUS 过压退出门限为 22.74V。

当工作在 I2C 调压模式时,放电 VBUS 过压保护门限为输出电压设置值的 112%,放电 VBUS 过压退出门限为输出电压设置值的 106%。

10.6.4. 放电 VBUS 过流保护

SW7203 支持放电 VBUS 过流保护功能,可以在输出端过载的时候关闭输出。当 VBUS 放电电压低于放电 VBUS 过流保护门限并持续 32mS,则认为触发放电 VBUS 过流异常,关闭放电。

当工作在 FB 调压模式时, 放电 VBUS 过流保护门限与短路保护门限一致,为 1.76V。 当工作在 I2C 调压模式时,放电 VBUS 过流保护门限为输出电压设置值的 80%。

10.6.5. 放电 VBUS 短路保护

SW7203 支持放电 VBUS 短路保护功能,可以在输出端发生短路的时候关闭 buck-boost 输出。当 VBUS 输出电压低于输出 VBUS 短路保护门限并持续 4mS 以上,则认为触发放电 VBUS 短路异常,关闭放电。

输出 VBUS 短路保护门限为 1.76V。

10.6.6. 放电 VBAT 欠压保护

SW7203 支持放电 VBAT 欠压保护功能,可以在电池低电时关闭 buck-boost 输出,停止对外放电,但 BATFET 依旧保持打开。当电池电压低于 VBAT 欠压保护门限并持续超过 32mS,则认为触发放电 VBAT 欠压异常,关闭放电。当电池电压高于 VBAT 欠压保护门限加 VBAT 欠压保护迟滞,并持续超过 64mS,则退出放电 VBAT 欠压异常,恢复放电

VBAT 欠压保护门限可以由寄存器设置,可选范围为 $2.7V\sim13.2V$, 0.1V/step, 默认值为 3V。 VBAT 欠压保护迟滞可设置范围是 $0.4V\sim2V$, 0.1V/step, 默认值为 0.4V。

10.6.7. 放电 VBAT 过压保护

SW7203 支持放电 VBAT 过压保护功能,可以在 VBAT 端输入过压时禁止放电。当电池电压高于放电 VBAT 过压保护门限并持续超过 100uS,则认为触发放电 VBAT 过压异常,关闭放电。触发放电 VBAT 过压后,当电池电压低于放电 VBAT 过压恢复门限并持续超过 36mS,则认为退出放电 VBAT 过压异常。

放电 VBAT 过压保护门限为 26V, 放电 VBAT 过压恢复门限为 24.63V。



10.6.8. 逐周期峰值过流保护

SW7203 支持逐周期峰值过流保护功能, buck-boost 工作过程中, 如果电感峰值电流超过12A/14A/16A/18A, 将会提前关闭当前模式下的主动管, 限制电感峰值电流。

工作在放电 boost 模式时,利用 Q2 的 Vds 检测电感峰值电流并完成逐周期峰值过流保护,要求按照 Q2 的实际内阻来设置 Q2 导通内阻的寄存器,保证实际检测到的电感峰值限流与电感峰值电流设置寄存器设置的值更接近。Q2 导通内阻的寄存器可设置值为 $2.5 \text{m}\Omega/1.5 \text{m}\Omega/10 \text{m}\Omega$ 。放电 boost 模式实际的峰值限流值如下。

$$I_{OCP_ACT} = \frac{R_{DSON_Q2_SET}}{R_{DSON_Q2_ACT}} \times I_{OCP_SET}$$

其中 I_{OCP_ACT} 为实际峰值限流值, $R_{DSON_Q2_ACT}$ 为 Q2 实际的导通内阻, $R_{DSON_Q2_SET}$ 为寄存器设置的 Q2 导通内阻, I_{OCP_SET} 为寄存器设置的峰值限流值。

电感峰值电流设置为充放电共用,如果充放电对峰值过流保护门限需求不同,请在放电/充电模式使能前设置好相对应的值。

10.6.9. 充电 VBUS 过压保护

SW7203 支持充电 VBUS 过压保护功能,可以在 VBUS 端输入过压时禁止充电。当 VBUS 电压高于充电 VBUS 过压保护门限并持续 100uS,则认为触发充电 VBUS 过压异常。触发充电 VBUS 过压异常后,当 VBUS 电压低于充电 VBUS 过压退出门限并持续 4mS 后,则认为退出充电 VBUS 过压异常。

充电 VBUS 过压保护门限为 26V, 充电 VBUS 过压退出门限为 24.63V。

10.6.10. 充电 VBUS 限压保护

SW7203 支持充电 VBUS 限压保护功能,当输入电压因为外部电源的负载能力不足而下降 到充电 VBUS 限压保护门限时,SW7203 会自动降低充电电流,以保证可以继续充电。

充电 VBUS 限压保护可通过寄存器设置,可设置范围是 4V-20V, 0.1V/step。

10.6.11. 充电 VBAT 过压保护

SW7203 支持充电 VBAT 过压保护功能,可以在电池电压过高时禁止充电。当电池电压超过充电目标电压的 104%时并持续超过 16mS,则认为触发了充电 VBAT 过压异常,关闭 buckboost,并且每隔 64mS 打开 16mS 从 VSYS 到 GND 的 20mA 泄放通路。触发了充电 VBAT 过压异常后,当电池电压低于充电目标电压的 102%并持续超过 16mS 后,认为退出充电 VBAT 过压异常。

充电目标电压的设置请参考"10.4.5恒压充电模式"。

10.6.12. VSYS 过压保护

SW7203 支持 VSYS 过压保护功能。VSYS 过压保护分为两级,分别为 VSYS OVP1 和 VSYS OVP2。

当 VSYS 电压高于 VSYS OVP1 门限,则立刻认为触发 VSYS OVP1 异常,打开 VSYS fast discharge 功能,并且每隔 64mS 打开 16mS 从 VSYS 到 GND 的 20mA 泄放通路。VSYS OVP1 门限为当前 VSYSMIN 的 108%,退出迟滞为 60mV。

当 VSYS 电压高于当前 VSYS OVP2 保护门限并持续 30uS 以上,则认为触发 VSYS OVP2 异常,同时关闭 buck-boost 和 BATFET。触发 VSYS OVP2 异常后,当 VSYS 电压低于 VSYS OVP2 退出门限并持续 4mS 以上,则认为退出 VSYS OVP2 异常,并释放 BATFET 的控制权,BATFET 的控制重新由 NVDC 环路接管,但是 buck-boost 不会重新打开。通过写寄存器清除



VSYSOVP 标志或者重新插拔适配器可以重新打开 buck-boost。

VSYS OVP2 门限与电池节数绑定。一节电池的 VSYS OVP2 保护门限为 5V, VSYS OVP2 退出门限为 4.8V; 两节电池的 VSYS OVP2 保护门限为 12V, VSYS OVP2 退出门限为 11.5V; 三/四节电池的 VSYS OVP2 保护门限为 19.5V, VSYS OVP2 退出门限为 19V。

10.6.13. 充电超时保护

SW7203 支持充电超时保护功能,可以在充电超时后禁止充电。充电超时分为涓流充电超时和恒流充电超时,分别有不同的门限可设置:

- (1) 涓流充电超时门限: 30min/1h/2h/4h。
- (2) 恒流充电超时门限: 12h/24h/48h/72h。

充电超时保护功能可以通过寄存器关闭。

10.7. ADC

SW7203 内置了 12bit 的 ADC,可以采集 VBUS/VBAT/IBUS/IBAT 等数据。具体计算公式如下。

通道	描述	动态范围	计算公式(N 为 ADC 输出码值)
Vbat	VBAT 电压	0V-30.72V	Vbat=N*7.5mV
Vbus	VBUS 电压	0V-30.72V	Vout=N*7.5mV
Ibat_chg	VBAT 端充电电流	0A-20.48A	Ibat_chg=N*5mA
Ibat_dischg	VBAT 端放电电流	0A-20.48A	Ibat_dischg=N*5mA
Ibus_chg	VBUS 端充电电流	0A-20.48A	Iout_chg=N*5mA
Ibus_dischg	VBUS 端放电电流	0A-20.48A	Iout_dischg=N*5mA
Tdie	片内温度	-100℃~200℃	Tdiet=(N-1839)/6.82°C
Vntc	NTC 电压	-25℃~65℃	参考"10.6.2 NTC 过温保护"
Vsys	VSYS 电压	0V-30.72V	Vsys=N*7.5mV

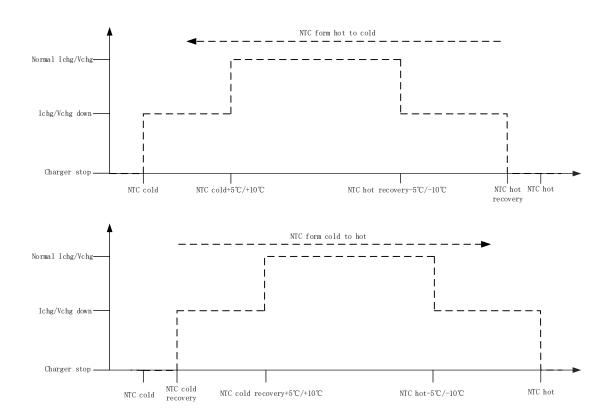
10.8. 62368 电池温度保护功能

SW7203 集成了 62368 电池温度保护功能,在充电时,可以启动此功能。具体做法如下:

- (1)从常温->低温: 当电池温度降低到 charger 低温保护阈值+5°C/+10°C(+5°C/+10°C共2档,寄存器可设)时,充电电流降低到限流设置值的 50%/25%(50%/25%/不降低共 3档,寄存器可设),同时充电目标电压降低 0.1V*电池节数(降低 0.1V/不降低,共两档可设);当电池温度降低到 charger 低温保护阈值时,charger 关闭;
- (2) 从低温->常温: 当 NTC 低温关闭 charger 后,电池温度升高到 charger 低温保护阈值 +5°C时,恢复充电。但充电电流为限流设置值的 50%/25%,且充电目标电压降低 0.1V; 当电池温度升高到 charger 低温恢复阈值+5°C/+10°C时,充电电流和充电目标电压都恢复到设置值;
- (3) 从常温->高温: 当电池温度升高到 charger 高温保护阈值-5°C/-10°C(-5°C/-10°C共 2档,寄存器可设)时,充电目标电压降低 0.1V(降低 0.1V/不降低,共两档可设);当电池温度升高到 charger 高温保护阈值时,charger 关闭;



(4) 从高温->常温: 当 NTC 高温关闭 charger 后,电池温度降低到 charger 高温保护阈值 -5°C时,恢复充电,充电目标电压降低 0.1V*电池节数; 当电池温度降低到 charger 高温恢复阈值-5°C/-10°C,充电目标电压恢复为设置值;



10.9. IRQ

SW7203 集成了外部中断引脚 IRQ,开漏结构,使用时推荐通过 10K 电阻上拉。当需要监控的事件发生时,IRQ 将拉低并一直保持低电平直到对应事件的标志位清除。

可监控的事件包括适配器输入拔出,负载检测触发和工作异常等,每一个事件均可以通过寄存器单独设置。

10.10. 接入检测

SW7203 集成了两路负载接入检测,打开后可以自动识别外部负载接入,简化方案设计。接入检测功能打开后,对应端口上的电压将建立到检测门限以上,负载接入后会拉低此电压到识别门限以下,从而识别到设备接入。

每一次接入检测触发后,如果想继续识别外部负载接入,都需要先关闭该接入检测后再重新打开才能生效。

10.11. 通路管驱动

SW7203 集成了 3 路 NMOS 通路管驱动,每个通路 MOS 驱动均可独立打开和关闭,无需



再增加任何外部电路, 简化设计。

10.12. I2C

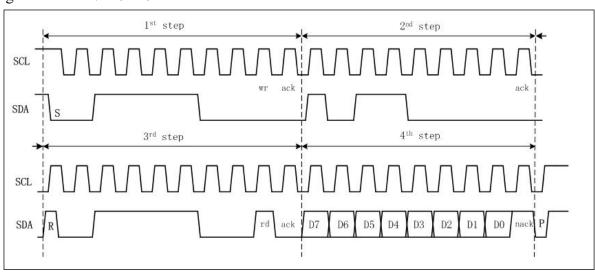
SW7203 支持 I2C 接口,支持 100K-400K 通信速率。Master 可通过 I2C 接口读取芯片的状态信息。且 SW7203 共支持 4 个不同的 I2C 地址设置,分别为 0x3C/0x38/0x1C/0x18。

I2C 不支持连续读写。

读操作:

Slave address : 0x3C (读 0x79,写 0x78)

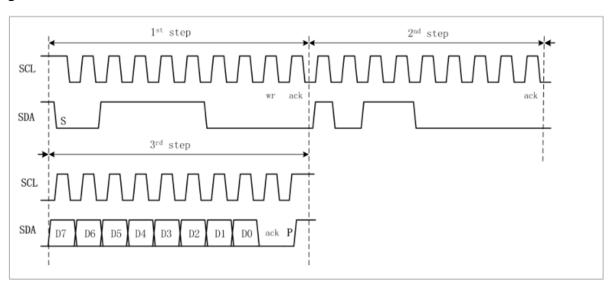
Register address: 0xB0



写操作:

Slave address : 0x3C (读 0x79,写 0x78)

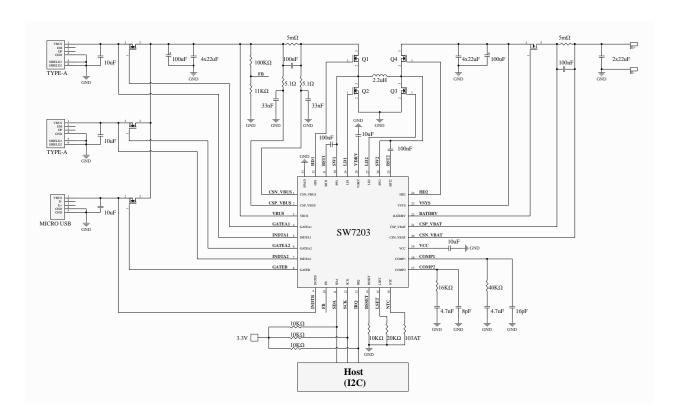
Register address: 0xB0





11. 应用参考

11.1. 典型应用图



11.2. 参数配置

11.2.1. 电池节数配置

BSSET 对地接不同的电阻用于配置电池节数,具体电阻设置请参考下表。

BSSET 对地电阻	电池节数
10K	1
20K	2
30K	3
43K	4

11.2.2. 电感值选择

LSET 对地接不同的电阻用于配置电感,开关频率选用 800K 时,可选用 1uH 或 2.2uH 电感, VSYS 和 VBUS 端的固态电容推荐使用 100uF。开关频率选用 200K/300K/400K 时,推荐选用 3.3uH 或 4.7uH 电感并将 VSYS 和 VBUS 端的固态电容增大到 220uF。

LSET 具体电阻设置请参考下表。

LSET 对地电阻	对应电感值

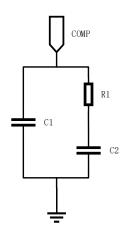


10K	1uH
20K	2.2 uH
30K	3.3 uH
43K	4.7 uH

11.2.3. COMP 补偿 RC 参数选择

COMP1 和 COMP2 引脚根据不同电感选择不同的电阻电容参数, 其中 COMP1 为 CV 环路补偿引脚, COMP2 为 CC 环路补偿引脚。

COMP 补偿电路:



COMP1 具体设置:

, 111 , 111 , 111 .			
电感值	R1	C1	C2
1uH	60K	16pF	4.7nF
2.2 uH	40K	16pF	4.7nF
3.3 uH	30K	16pF	4.7nF
4.7 uH	20K	16pF	4.7nF

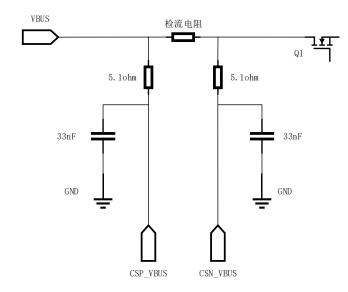
COMP2 具体设置:

电感值	R1	C1	C2
1uH	8K	8pF	4.7nF
2.2 uH	16K	8pF	4.7nF
3.3 uH	24K	8pF	4.7nF
4.7 uH	32K	8pF	4.7nF

11.2.4. VBUS 检流低通滤波器参数选择

SW7203 基于平均电流模式设计,通过 VBUS 检流电阻监控电感电流,而 PCB 上存在寄生电感导致 CSN_VBUS-CSP_VBUS 上产生高频噪声,从而影响检流。当低通滤波器的时间常数在 47nS 到 200nS 之间时,可以很好的滤除高频噪声,并且不会对检流信号产生太大的延迟,保证工作稳定。推荐在 CSN VBUS 与 CSP VBUS 上加入下图所示的滤波电路。

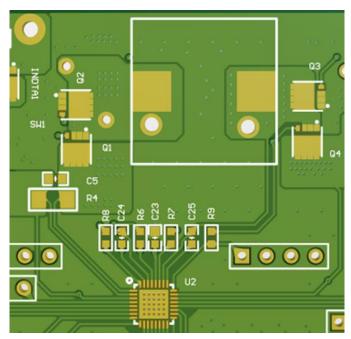




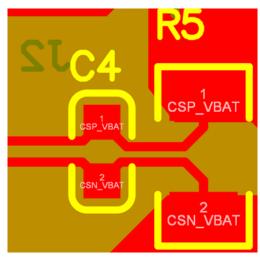


12. PCB 布局参考

1. 功率 MOS 管和电感为主要发热器件,适当远离,加强散热;建议 Q1~Q4 功率 MOS 管摆放 在芯片的同一侧。



2. 电流采样的引线须采用开尔文接法,从电阻焊盘向里拉出,单独引线 CSP_VBAT、CSN_VBAT 引脚,中间不要引线到其他地方,同样 VBUS 端采样电阻通过电阻直接引线到 CSP_VBUS、CSN_VBUS 引脚,线宽为 8mil 或 10mil 即可;与采样电阻并联的 0.1uF 电容靠近采样电阻摆放。



- 3. 一般信号走线(不走大电流)建议线宽 0.2mm (8mil) 或 0.25mm (10mil), 芯片 HD1、LD1、SW1、HD2、LD2、SW2 引脚到功率元件至少保持 0.25mm (10mil) 以上的宽度。
- 4. 由于电感处信号翻转频率较高,容易影响其他信号线,所以电感底部尽量不走线。
- 5. VCC/VDRV 电容、COMP1、COMP2 的补偿网络靠近 IC 引脚摆放。
- 6. 输入电容尽可能靠近功率 MOS 管电源和接地连接,路径尽可能短;

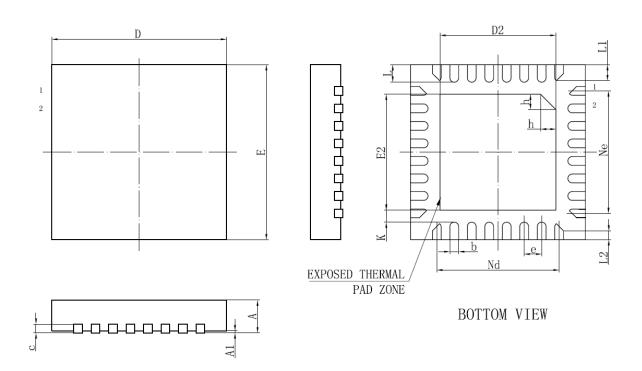


- 7. FB 的反馈电阻需要靠近 FB 管脚摆放并且需要避开噪声源。
- 8. VBUS、SW1、SW2、VSYS、B+、GND 走线尽量宽,最好铺铜,宽度不小于 80mil; SW 的走线要尽可能短,尽量不要换层,大电流网络走线换层时至少 12 个过孔,尽量多打过孔,但要同时考虑底层地的完整性,方便散热。
- 9. 过孔的数量根据换层时过电流大小、散热 PAD 的大小而定。VBUS、SW1、SW2、VSYS、B+、GND 换层时推荐打 12 个以上过孔; 其他空余空间建议多打过孔,加强底层与顶层的连接,帮助散热。



13. 机械尺寸

13.1. 封装图



13.2. 封装尺寸

Symbol	Dimension in Millimeters			
	MIN	NOM	MAX	
A	0.70	0.75	0.80	
A1	0	0.02	0.05	
b	0.15	0.20	0.25	
С	0.18	0.20	0.23	
D	3.90	4.00	4.10	
D2	2.60	2.65	2.70	
e		0.40BSC		
Ne		2.80BSC		
Nd		2.80BSC		
Е	3.90	4.00	4.10	
E2	2.60	2.65	2.70	
L	0.35	0.40	0.45	
L1	0.30	0.35	0.40	
L2	0.15	0.20	0.25	
h	0.30	0.35	0.40	



14. 版本历史

- V1.0 初始版本;
- V1.1 增加"4.选型表""10.应用参考"和"11.PCB 布局参考";
- V1.2 "9.6.2 NTC 过温保护""9.6.3 放电 VBUS 过压保护"描述修改,修正"10.2.3 COMP 补偿 RC 参数选择"图中器件编号的错误:
- V1.3 电气特性部分补充电气参数范围,新增功能框图;

责任及版权申明

珠海智融科技股份有限公司(以下简称"智融科技")可能随时对所提供的产品、服务及本文件作出修改或更新,且不另行通知。客户应在下订单前获取最新的相关信息,并确认这些信息是否完整且是最新的。

本文件所含信息仅为您提供便利,智融科技不对这些信息作任何明示或暗示、书面或口头、 法定或其他形式的声明或保证,包括不但限于产品的用途、特性、使用情况、适销性等方面。 智融科技对这些信息及不合理使用这些信息而引起的后果不承担任何责任。

智融科技对应用帮助或客户产品设计不承担任何义务。客户应对其使用智融科技的产品和应用自行负责。客户应提供充分的设计与操作安全验证,且保证在将智融产品集成到任何应用程序中时不会侵犯第三方知识产权,如发生侵权行为智融科技对此概不承担任何责任。

在转售智融科技产品时,如果对该产品参数及其陈述相比存在差异或虚假成分,则会自动丧失智融科技相关产品的所有明示或暗示授权,且对此不正当的、欺诈性商业行为,智融科技保留采取一切合法方式维权。智融科技对任何此类虚假陈述均不承担任何责任或义务。

本文件仅在没有对内容进行任何篡改且带有相关授权、条件、限制和声明的情况下才允许进行复制,否则智融科技有权追究其法律责任。智融科技对此类篡改过的文件不承担任何责任或义务。复制如涉及第三方的信息应当服从额外的限制条件。