

DATA SHEET

SP5624

高性能、低功耗开关电源控制芯片

版本号：V2.3

一、概述

SP5624 是一颗电流模式 PWM 控制芯片，内置功率 MOSFET。

SP5624 在 PWM 模式下工作于固定频率，这个频率是由内部精确设定的。在空载或者轻载时，工作频率由 IC 内部调整。芯片可以工作在跳频模式，以此来减小轻载时的损耗，系统的跳频频率设置在音频 (20KHz) 以上，在工作时可以避免系统产生噪音。SP5624 在启动和工作时只需要很小的电流，可以在启动电路中使用一个很大的电阻，以此来进一步减小待机时的功耗。芯片内置有斜坡补偿电路，当电路工作于大占空比时，避免次谐波振荡的发生，改善系统的稳定性。内置有前沿消隐时间 (Leading-edge blanking time)，消除缓冲网络中的二极管反向恢复电流对电路的影响。SP5624 采用了抖频技术，能够有效改善系统的 EMI 性能。

SP5624 内置多种保护，包括逐周期限流保护 (OCP)，过载保护 (OLP)，过压保护 (OVP)，VDD 过压箝位，欠压保护 (UVLO) 等。

三、特点

- 内置 650V 高压功率管
- 4mS 软启动
- 抖频功能，改善 EMI 性能
- 跳频模式，改善轻载效率，减小待机功耗
- 无噪声工作
- 固定 50KHz 开关频率
- 内置同步斜坡补偿
- 低启动电流，低工作电流
- 内置前沿消隐 (LEB) 功能
- 过载保护 (OLP)，逐周期限流保护 (OCP)
- 过压保护 (OVP)，欠压保护 (UVLO)，VDD 电压箝位

六、产品信息

产品型号	封装
SP5624F	SOP8、无铅
SP5624GF	SOP8、无铅、无卤
SP5624P	DIP8、无铅
SP5624GP	DIP8、无铅、无卤

二、应用范围

- 充电器
- PDA、数码相机电源适配器
- 机顶盒电源
- 开放框架式开关电源

四、极限参数：

符号	描述	范围	单位
V _{DRAIN_MAX}	功率管漏源电压	650	V
V _{DD}	VDD 输入电压	32	V
V _{DD_G}	VDD-G 输入电压	32	V
I _{DD}	VDD 输入电流	10	mA
V _{FB}	FB 输入电压	-0.3~7	V
V _{CS}	CS 输入电压	-0.3~7	V
T _{STORAGE}	存储温度范围	-55 to 160	°C
T _{LEAD}	焊接温度（10S）	245（SP5624F/P） 260（SP5624GF/GP）	°C

注：如果器件工作条件超出上述各项极限值，可能对器件造成永久性损坏。上述参数仅仅是工作条件的极限值，不建议器件工作在推荐条件以外的情况。器件长时间工作在极限工作条件下，其可靠性及寿命可能受到影响。

五、推荐工作条件：

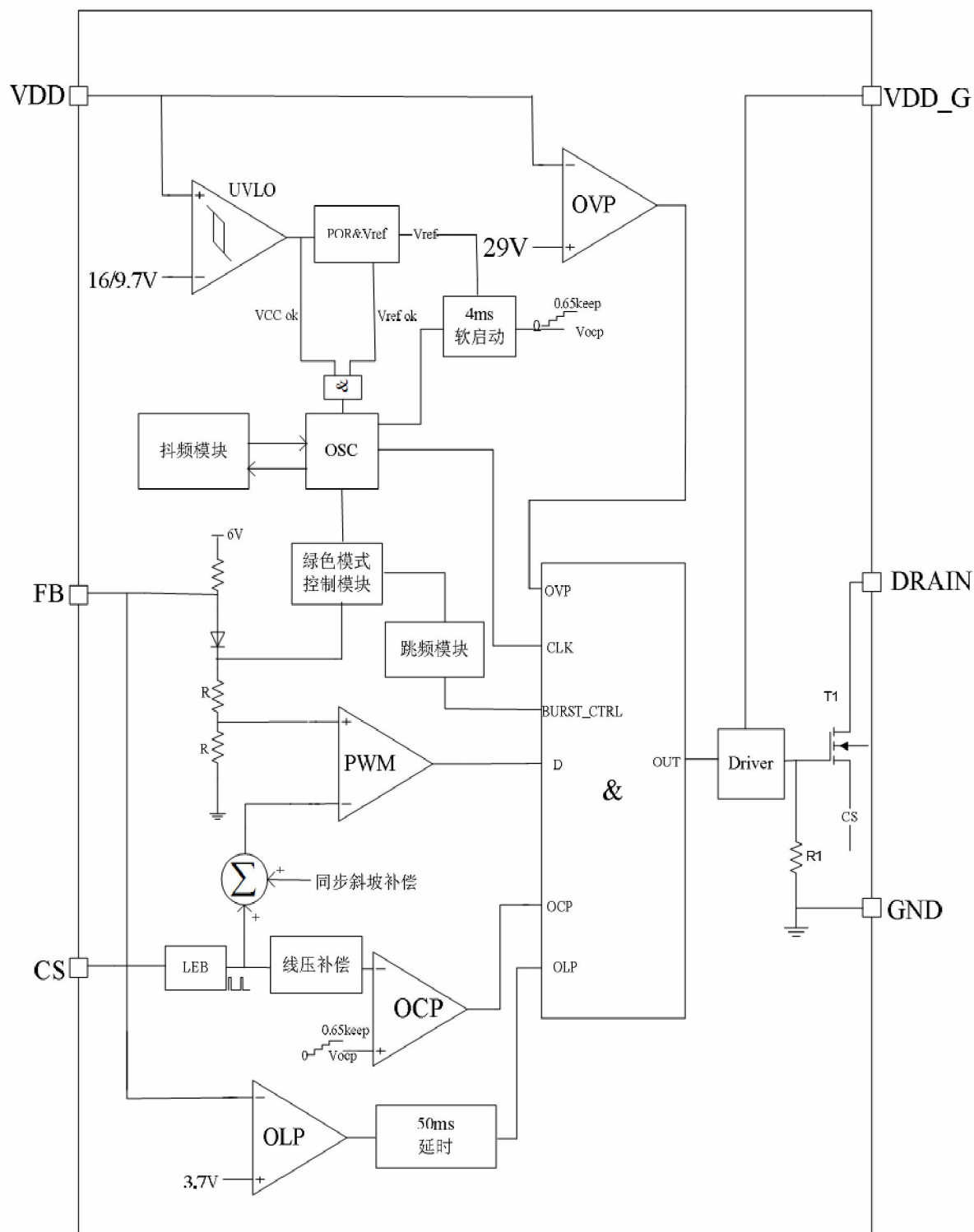
符号	描述	范围	单位
V _{DD}	VDD 脚电压	12~25	V
V _{DRAIN_MAX}	功率管漏源电压	<500	V

七、输出功率

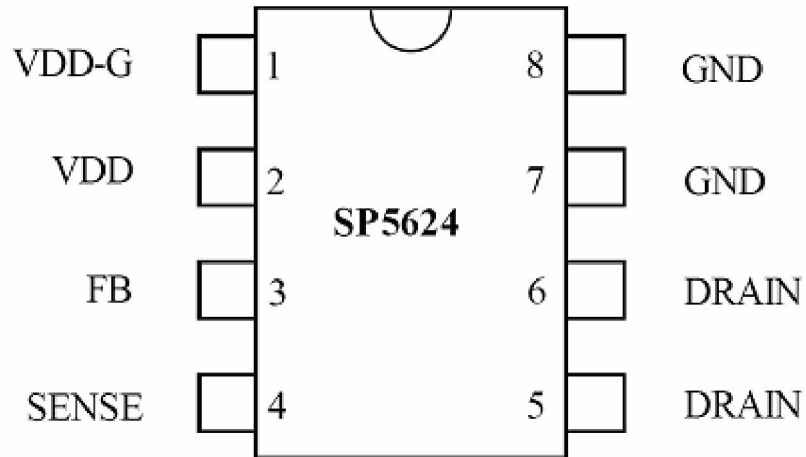
电路型号	85Vac~265Vac		190Vac~265Vac	
	密闭空间	开放空间	密闭空间	开放空间
SP5624F	6W	8W	7W	11W
SP5624GF	6W	8W	7W	11W
SP5624P	10W	12W	12W	16W
SP5624GP	10W	12W	12W	16W

注：环境温度不高于 50℃，且 Drain 脚有较大面积覆铜改善散热。

八、IC 内部框图



九、管脚定义图



序号	名称	功能
1	VDD-G	驱动级电源脚。
2	VDD	电源输入脚。
3	FB	反馈脚。
4	SENSE	电流取样脚。
5、6	DRAIN	功率管漏极。
7、8	GND	地。

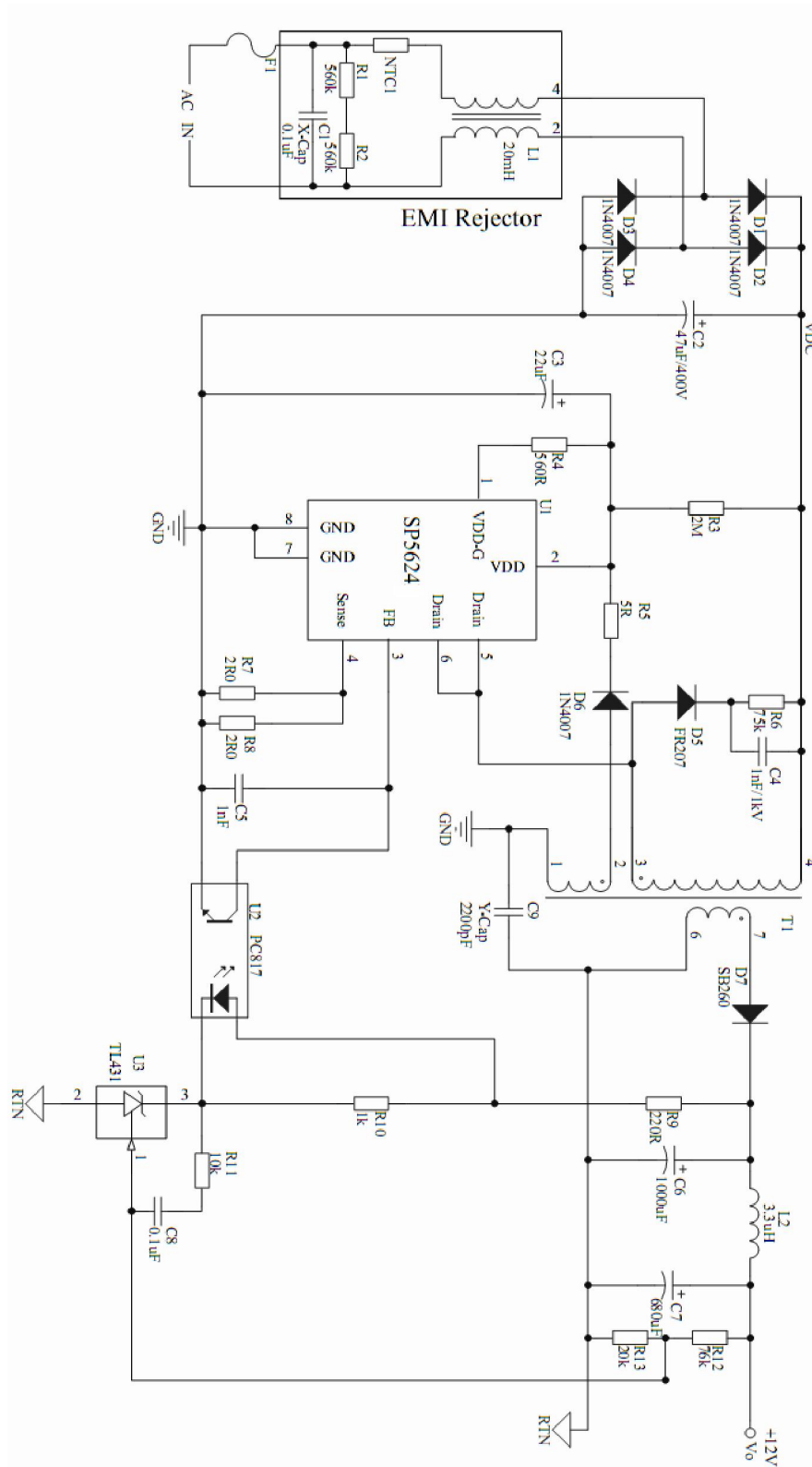
十、电气参数

测试条件： $T_A=25^{\circ}\text{C}$ ， $V_{DD}=16\text{V}$ 。

有特别说明除外。

符号	描述	条件	范围			单位
			最小	典型	最大	
I_{DD_ST}	启动电流	$V_{DD}=14.5\text{V}$ ，测试 V_{DD} 端电流		5	20	μA
I_{OP}	工作电流	$V_{DD}=16\text{V}$ ， $V_{FB}=3\text{V}$ ， $V_{CS}=0\text{V}$		1.6		mA
V_{DD_ST}	启动电压	V_{DD} 上升至 IC 工作	15.0	16.0	17.0	V
V_{UVLO}	欠压保护	V_{DD} 下降至 IC 关闭	8.7	9.7	10.7	V
V_{OVP}	过压保护		26.8	28.3	29.8	V
V_{DD_CLAMP}	V_{DD} 箝位电压	$I_{DD}=10\text{mA}$		30.5		V
V_{FB_OPEN}	FB 开环电压	$V_{DD}=16\text{V}$	5.4	5.7	6.0	V
I_{FB_SHORT}	FB 短路电流	$V_{DD}=16\text{V}$ ，FB 短路到地电流		1.45		mA
V_{TH_OD}	零占空比 FB 阈值	$V_{DD}=16\text{V}$ ， $V_{CS}=0\text{V}$ ，FB 下降至关断功率管		1.28		V
T_{LEB}	前沿消隐时间			270		nS
Z_{SENSE_IN}	SENSE 脚输入阻抗			40		$\text{K}\Omega$
V_{TH_OC}	SENSE 脚过流保护阈值	$V_{DD}=16\text{V}$ ， $V_{FB}=3\text{V}$ ，SENSE 脚上升至关断功率管	0.72	0.77	0.82	V
T_{D_OC}	过流保护延迟时间	从过流保护至功率管开始关断的延迟时间		120		nS
F_{OSC}	振荡频率	$V_{DD}=16\text{V}$ ， $V_{FB}=3\text{V}$ ， $V_{CS}=0\text{V}$	45	50	55	KHz
D_{MAX}	最大占空比	$V_{DD}=16\text{V}$ ， $V_{FB}=3.3\text{V}$ ， $V_{CS}=0\text{V}$	70	80	90	%
F_{BURST}	跳频频率			22		KHz
ΔF_{OSC}	抖频范围		-4		4	%
$R_{DS(ON)}$	功率管导通电阻				8.5	Ω

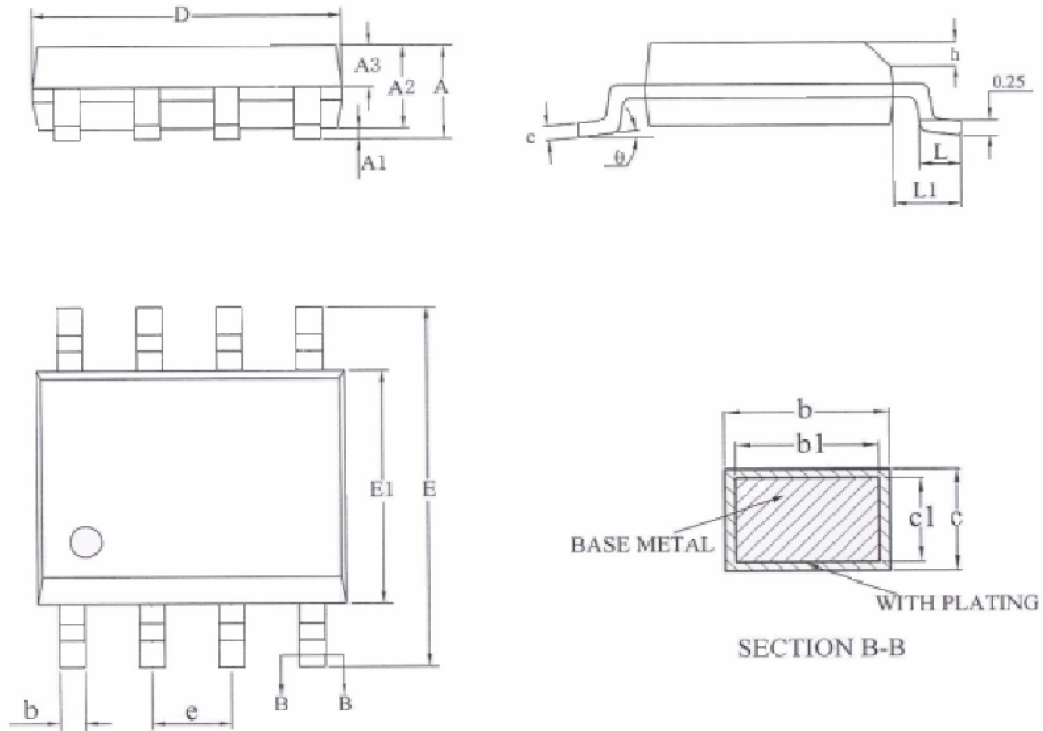
十一、典型应用



十二、封装外形

SOP8

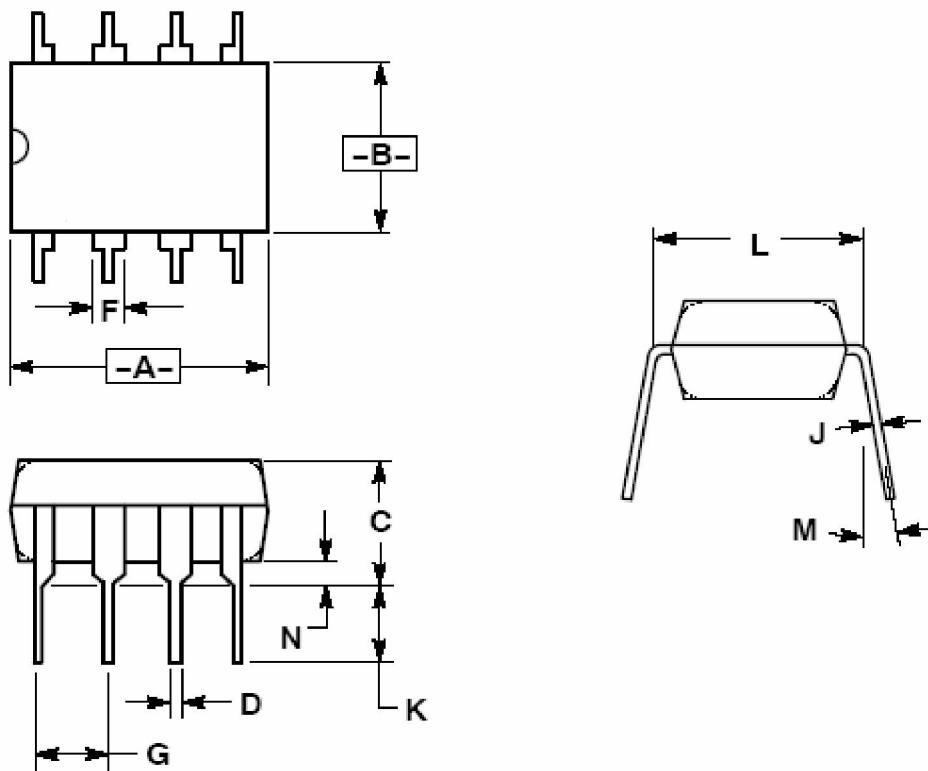
单位: mm



符号	最小	典型	最大	符号	最小	典型	最大
A	—	—	1.75	D	4.70	4.90	5.10
A1	0.05	—	0.15	E	5.80	6.00	6.20
A2	1.30	1.40	1.50	E1	3.70	3.90	4.10
A3	0.60	0.65	0.70	e	1.27BSC		
b	0.39	—	0.48	h	0.25	—	0.50
b1	0.38	0.41	0.43	L	0.50	—	0.80
c	0.21	—	0.26	L1	1.05BSC		
c1	0.19	0.20	0.21	θ	0	—	8°

DIP8

单位: mm



符号	最小	典型	最大
A	9.05	9.25	9.45
B	6.15	6.35	6.55
C	3.6	3.8	4
D	0.44		0.53
F	1.52BSC		
G	2.54BSC		
J	0.25		0.31
K	3.0		
L	7.62BSC		
M	0		0.84
N	0.51		

十三、使用附件

◆ 功能概述

SP5624 是一颗低功耗离线式开关电源控制芯片。内置跳频、抖频等功能，可以减小待机功耗，改善系统的 EMI 性能，更易满足相关的国际标准。

◆ 启动

SP5624 的启动电流非常低，所以 VDD 端电容电压可以很快充至开启电压。启动电路中使用一个较大阻值的电阻，在满足启动要求的同时，减小工作时的损耗。对于大部分的 AC/DC 方案，使用一个 $2\text{M}\Omega$ ， $1/8\text{W}$ 的电阻，再配合一个合适的 VDD 电容，就可以使整个系统在全电压范围(85Vac~265Vac)内快速启动。

◆ 工作电流

SP5624 的工作电流较小。所以 VDD 启动电容可以取更小值，同时提高整体效率。

◆ 抖频

SP5624 内置抖频功能。它的开关频率可以通过内部的一个随机信号源进行调制，从而分散噪声的频谱分布。分散的噪声频谱减小了频带内的 EMI 干扰，从而改进系统的 EMI 性能，简化了设计。

◆ 跳频

在空载或者轻载的时候，系统的大部分损耗是由 MOSFET 的开关损耗、变压器的磁芯损耗以及缓冲网络的损耗所构成。而其中最大的损耗来源于开关损耗，所以低的开关频率可以减小损耗。

在系统正常工作的时候，频率是由环路及 IC 来调节的。在空载或者轻载时，开关频率将会减小，以此来提高效率，如果此时 FB 的电压下降到低于零占空比阈值，这时 IC 将进入跳频模式。在跳频模式中，只有当 VDD 电压低于预设电平，并且 FB 电压高于零占空比阈值时，IC 的栅极驱动才工作，否则栅极驱动电路保持关状态，以此减小开关损耗，降低待机功耗。跳频的频率设置在音频范围之外，可以确保在正常工作时无音频噪声。

◆ 振荡频率

SP5624 的开关频率由内部设置为 50KHz。外部无需元件来设置工作频率。

◆ 电流取样与前沿消隐

SP5624 采用电流模式 PWM 控制方式，提供逐周期限流保护。功率管电流由连接在 SENSE 脚上的取样电阻探测。内部功率管刚打开时，缓冲网络中二极管的反向恢复电流和功率管漏源电容的放电电流在取样电阻上会造成很高的电压尖峰，引起芯片的误判断，而 SP5624 在 SENSE 脚上设置有 270ns 的前沿消隐时间，可以屏蔽这个尖峰对芯片的影响，因此 SENSE 脚的外部无需 RC 滤波网络。在前沿消隐时间内，限流比较器不起作用，不能关闭功率管。芯片的 PWM 占空比由取样电阻上的电压与 FB 上的电压共同决定。

◆ 内部同步斜坡补偿

内建的同步斜坡补偿电路增加了电流取样脚上电压的斜率，可以确保当芯片工作在 CCM 模式下，尤其是占空比大于 50%时环路的稳定性，避免次谐波振荡的出现。

◆ 功率管驱动

对于一般的电源控制电路，当栅极驱动能力不足时，会导致开关时更大的系统损耗，而当栅极驱动能力过强时，会导致很强的 EMI 干扰。

SP5624 通过内部的图腾柱驱动结构、适当的栅极驱动能力和死区时间控制，对上述问题取得了很好的平衡。通过这个专门设计的电路结构，可以更好地减小系统的损耗和改善系统的 EMI 特性。在内部功率管的栅极集成有一个 16V 的稳压管，当 VDD 大于 16V 时，可以箝位栅极电位。

◆ 保护功能

一个好的电源系统必须具有完善的保护功能，包括逐周期限流保护 (OCP)、过载保护 (OLP)、过压保护 (OVP)、VDD 电压箝位以及欠压保护 (UVLO)。

SP5624 内置了限流点线电压补偿功能，通过专门设计的电路结构，可以保证电路在全工作电压范围

(85Vac~265Vac) 内限流点恒定，也就保证了功率的恒定。

当过载发生时，FB 电压会上升至超过 V_{TH_PL} (过载保护 FB 阈值)，当 FB 电压维持在 V_{TH_PL} 之上达到 T_{D_PL} (过载保护延迟时间)，芯片的过载保护电路开始动作，芯片将会关断功率管，并且只有在下一次重启后，电路才可以恢复正常工作。

当电路启动后，VDD 主要依靠变压器的辅助线圈来提供能量。当 VDD 电压超过 V_{OVP} 时，过压保护电路动作，芯片关断功率管，并且只有在下一次重启后，电路才可以恢复正常工作。当 VDD 电压进一步增加至超过 30V 时，内部的稳压管会将 VDD 电位箝位，防止损坏电路。

当 VDD 电压下降至低于 V_{UVLO} 时，芯片的欠压锁存 (UVLO) 电路动作，将芯片关断，SP5624 重新开始启动过程。