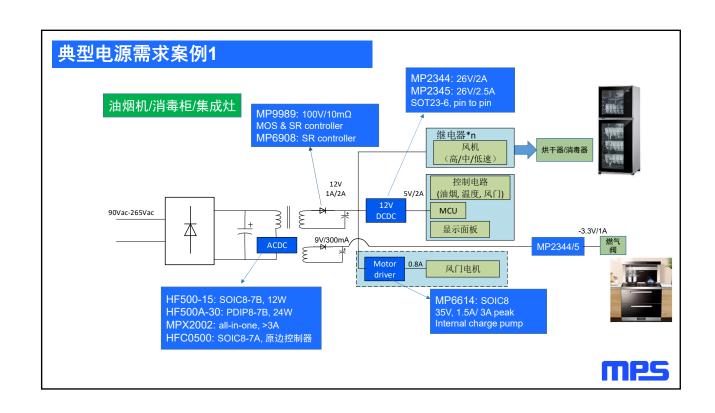
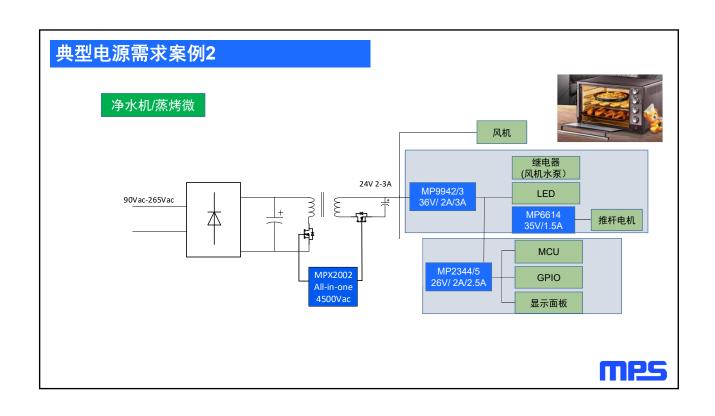
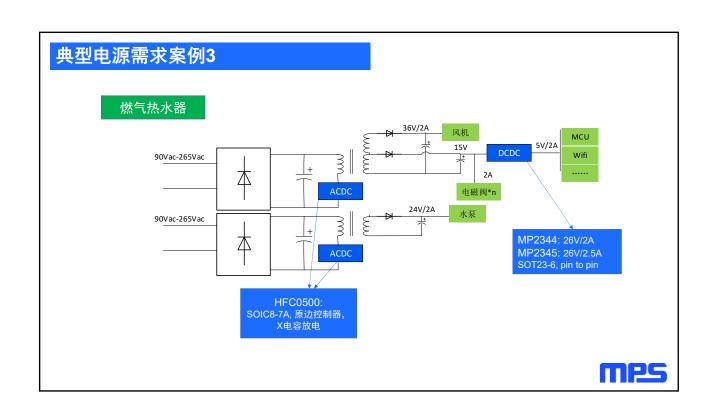


# MPS 厨卫电器电源解决方案







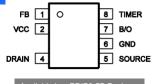


# HF500A-30 – Fully Featured Flyback Regulator

### **FEATURES**

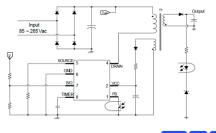
- 700V/1.4Ω 集成 MOSFET
- 自带斜坡补偿的电流模式控制方式, 低待机功耗的脉冲工作模式
- 轻载降频模式(down to 25kHz), 抖频模式以及特殊驱动机制获得更小的EMI干扰
- 过功率补偿
- 输入过电压补偿
- 内部自启高压电流源
- 可调的软启动时间
- 所有保护功能: ULVO, OVP, OLP, OTP, SCP, and Latch-Off Protection

备注: 其余诸如HF500-7/15/20/40 则是不同功率等级的功率芯片。

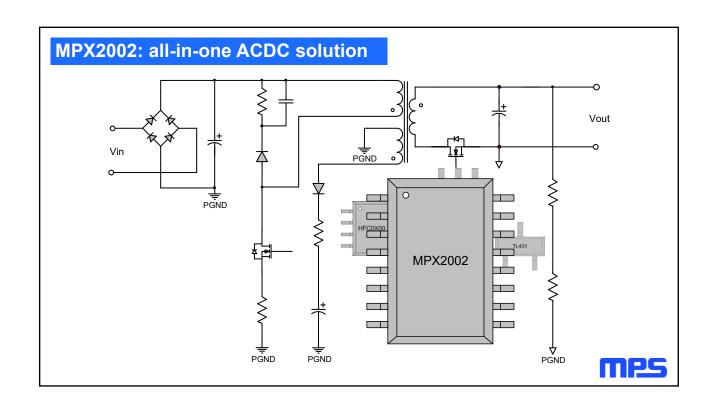


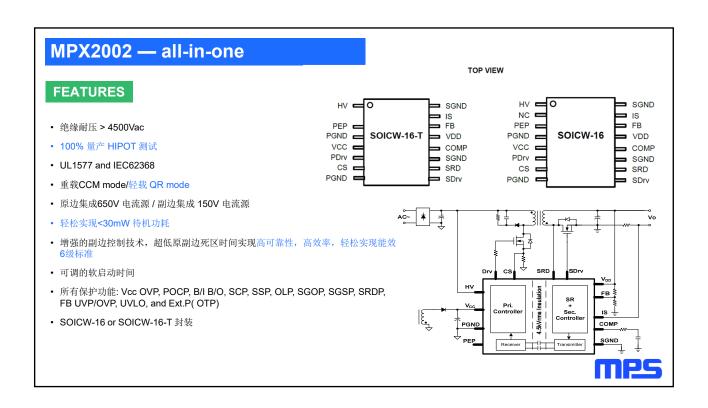
Available in a PDIP8-7B Package

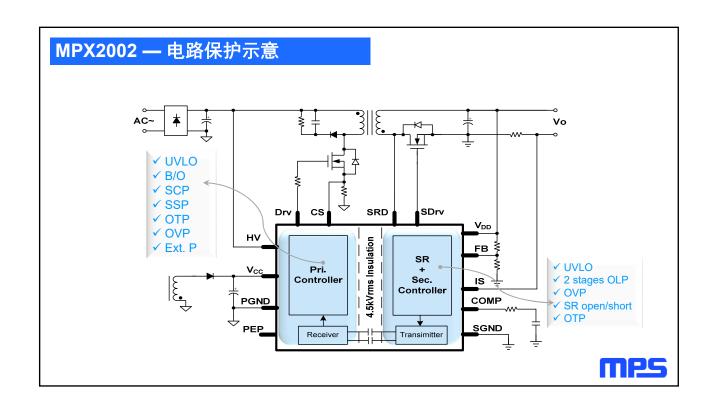
	85V <sub>AC</sub> to 265V <sub>AC</sub>	
	Adapter (2)	Open Frame (3)
Pout (W)	18	27





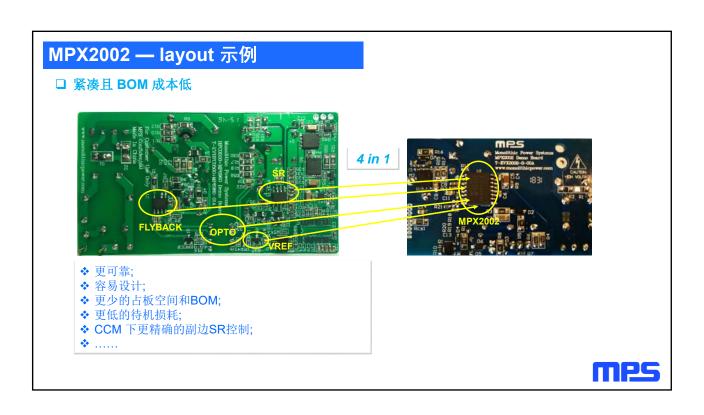






### MPX2002 — 效率示意 20V output: 输出>6V 能效6级标准 Efficiency Comparison Efficiency Comparison Efficiency VS Pout Vin=110Vac Vin=220Vac 92.0% 91.5% 100% 91.6% 91.4% 90% 91.0% 90.5% 80% 90.0% 90.0% 89.5% 89.0% 91.0% 90.8% 90.6% 70% ---w/ MPX2001 -w/ MPX2001 60% 88.5% ◆ w/ MPX2002 90.4% 88.0% 87.5% 50% 90.2% 40% 90.0% 87.0% 0.6 1 5 10 15 25 35 45 49 100200 Output Current (A) Output Current (A) Pout (W) MPX2002的效率更高取决于自动QR 模式以及超短的原副边驱动 dead time (30ns), 轻松实现能效6级

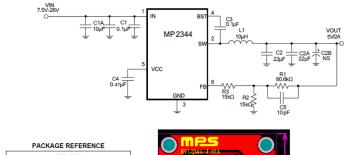
**MPS** 

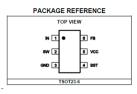


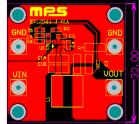
# MP2344(5): 同步整流DCDC芯片

## FEATURES

- · 7.5-26V 宽输入电压范围
- 支持2A ( 2.5A)负载电流
- 95mΩ/45mΩ( 90mΩ/40mΩ)集成功率MOSFET
- 轻载节能模式
- EMI优化技术
- 集成软启动
- 过载保护以及短路打嗝保护, OTP
- TSOT23-6 封装
- 布局简单,适合单面布板





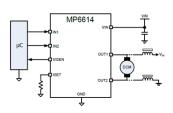


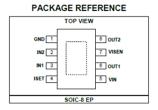


# MP6614: 35V/1.5A H桥

### **FEATURES**

- 5V-35V 宽输入电压范围
- 支持100%占空比的全集成H桥驱动(内部电荷泵)
- 支持峰值电流3A, 持续电流1.5A
- 低导通电阻 280mΩ/220mΩ
- 3.3V/5V 兼容的逻辑输入
- 逐周期电流保护/限流
- 低待机电流 (0.1uA)
- OCP, OTP, UVLO
- SOIC8-EP 封装







# 开关电源 EMI 分析

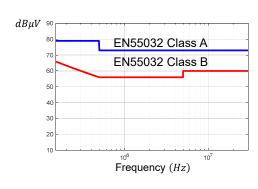


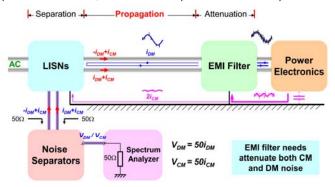
# EMI 简介

EMI: 电磁干扰(Electromagnetic Interference)

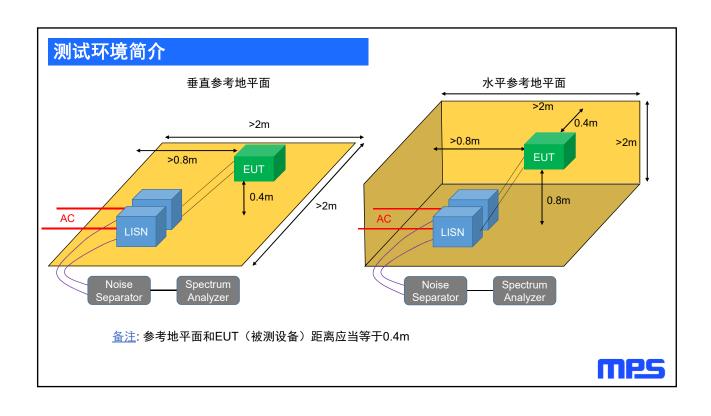
• 成因,开关变换器产生的高频动态dv/dt节点(SW)以及高频开关电流,导致噪声从设备向外 传出。

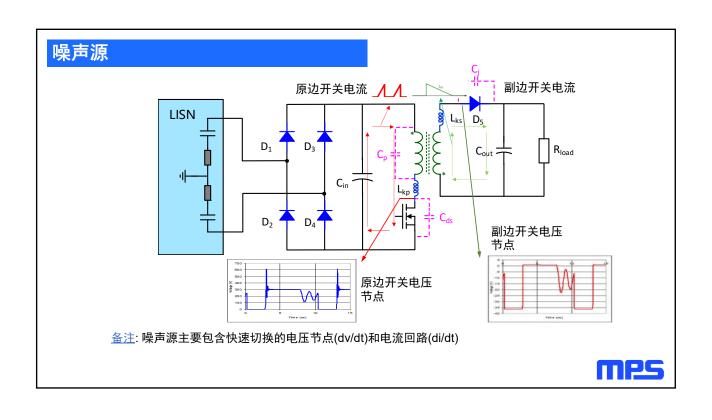
EMI 分为传导(骚扰电压)以及辐射(骚扰功率)两部分,两者之间相互依存。 传导EMI 标准主要为CISPR22和EN55032(前身EM55022),限定频率范围(150kHz to 30MHz).



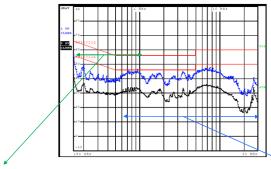








# 传导EMI 直观分析



差模分量噪声主要是开关电源的开关电流引起,

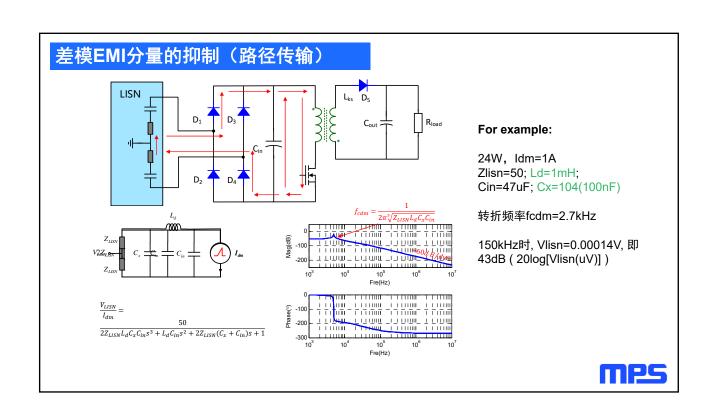
- > DM( difference mode) : f(di/dt)
- ➤ 差模分量是由开关电流在输入电解电容上x形成 高频电压纹波产生

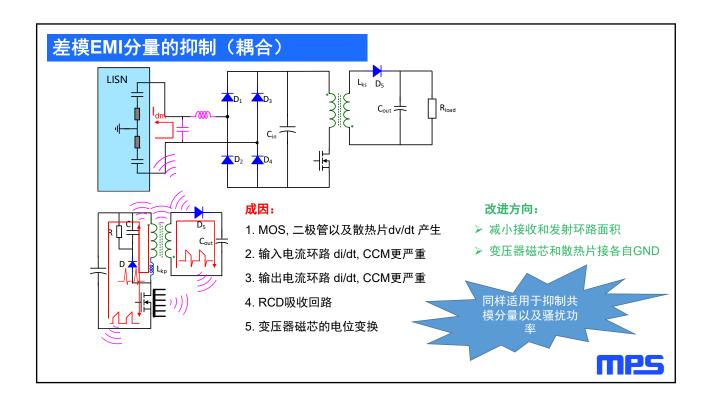
Note: 事实上差模干扰和共模干扰总是相互依存

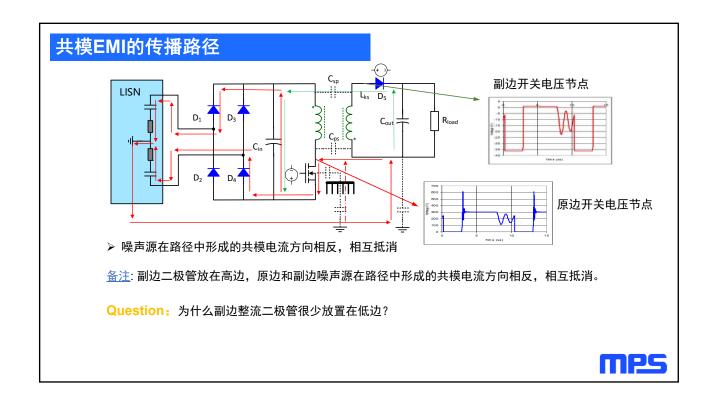
共模分量噪声主要是开关电源里快速变化的电压节点引 起.

- CM( common mode) : f(dv/dt)
- → 共模分量主要为开关节点引起共模电流通过寄生电容流经开关电源以及输入电源线,负载线

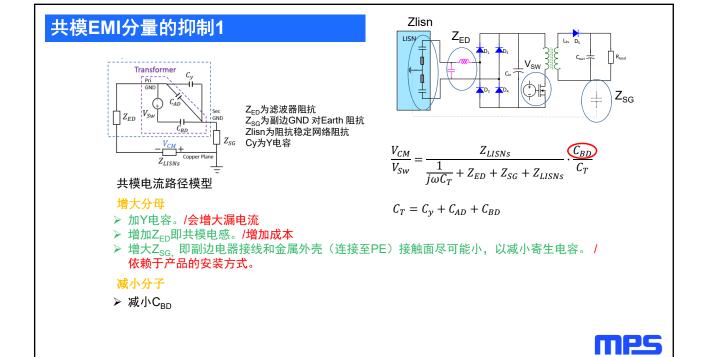






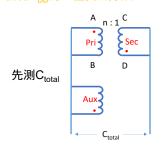


### 共模EMI 建模分析 变压器模型简化 戴维南叠加 A n:1 C 定理简化 C<sub>AD</sub>:原副边静点之间 寄生电容 C<sub>BD</sub>: 原边动点和副边 $C_{BD}$ 静点之间寄生电容 Pri GND Sec GND Transformer Z<sub>ED</sub>: 滤波器阻抗 Z<sub>SG</sub>: 副边GND 对Earth 阻抗,厨卫电器金属外壳(连接PE),副边负载和金属外壳的寄生电容会减 $Z_{ED}$ $C_T = C_y + C_{AD} + C_{BD}$ Zlisn为阻抗稳定网络阻抗 $Z_{LISNs}$ Cy为Y电容 共模电流路径模型 MPS

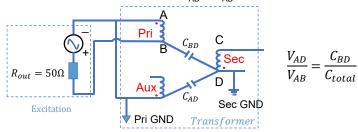


# 共模分量EMI的抑制2

优化C<sub>BD</sub>的工程实用方法1



利用信号发生器测试V<sub>AD</sub> 和V<sub>AB</sub>

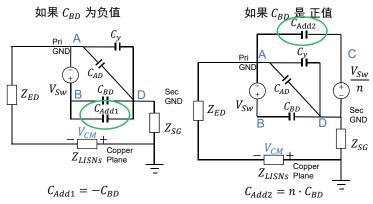


### 步骤:

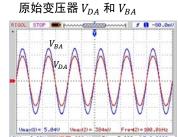
- 1.先测试变压器原副边之间总的寄生电容Ctotal
- 2.利用信号发生器,串联50Ω电阻测试V<sub>AD</sub>和V<sub>AB</sub>
- 3.根据以上公式计算CBD



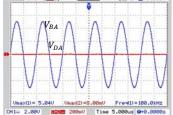
# 共模分量EMI的抑制2



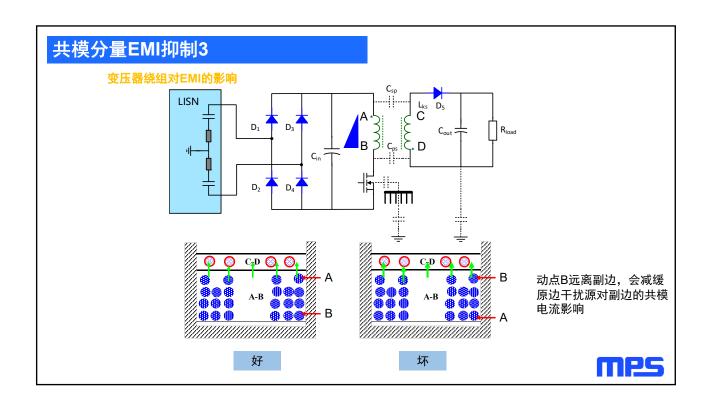
<u>备注</u>: 通常原边对副边干扰强于副边对原边干扰,因此C<sub>BD</sub>通常为正 值。

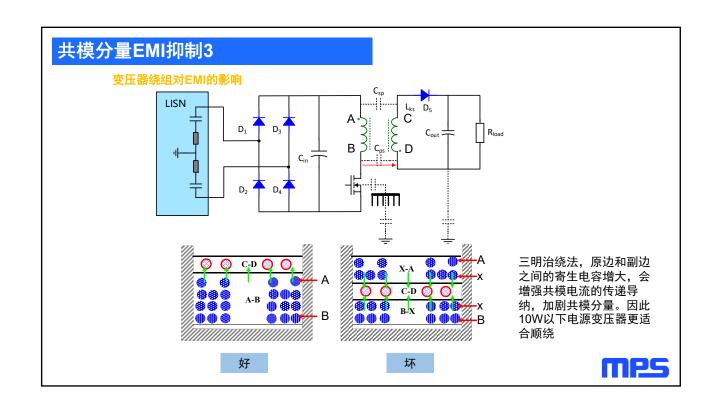


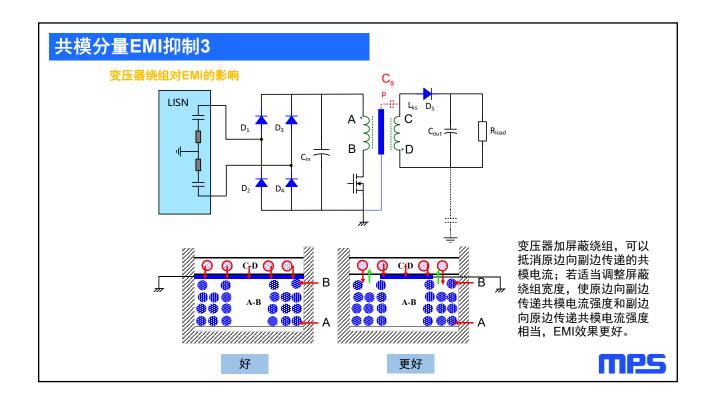
增加平衡电容:  $V_{DA}$  和  $V_{BA}$ 





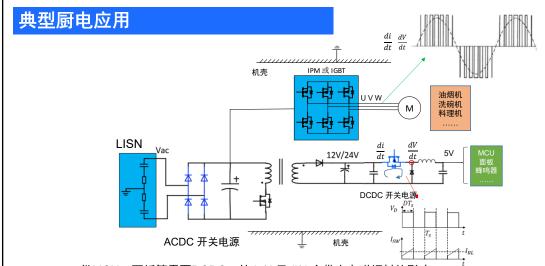






厨卫电器EMI 分析

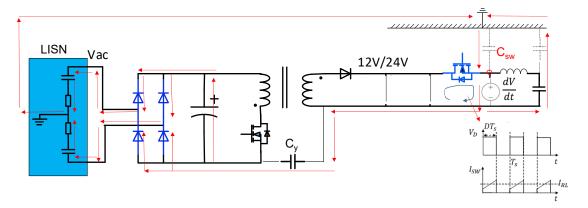




- ▶ 供MCU, 面板等需要DCDC, 其dv/dt及di/dt会带来电磁辐射的影响
- ▶ 部分产品会有IPM(智能功率模块), 其斩波带来的UVW 线束 dv/dt以及桥臂di/dt会带来电磁辐射的影响
- > 连接PE线的金属机壳会和负载线之间有<mark>较大</mark>的寄生电容,增大共模电流的流通导纳,<mark>不利于</mark>抑制EMI

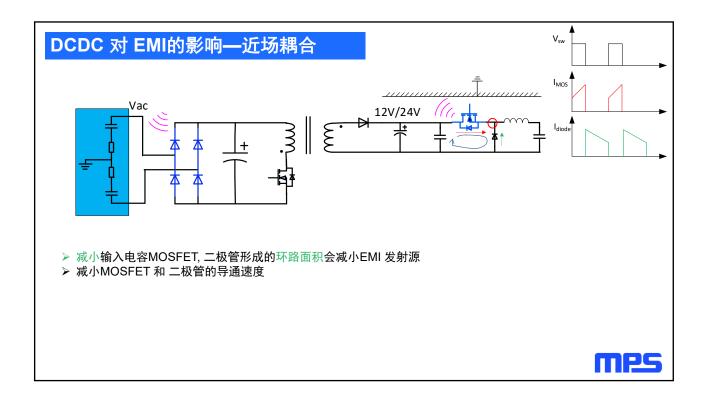


# DCDC 对EMI的影响---共模噪声



- ▶ DCDC开关动作,输入电流断续,造成的DM(差模)分量和LISN之间隔了变压器,对骚扰电压结果没有影响
- ▶ DCDC开关节点SW对系统造成的共模电流,通过对机壳的寄生电容在系统中进行传导
- ▶ 减小C<sub>sw</sub> 可以增大共模电流传播阻抗: ① 减小SW 电器节点面积; ② 增大SW 和机壳之间的距离





# 

# 总结

### ACDC

- 1. AC 输入侧增加Pi滤波(功率10-15W以上增加一级共模电感)
- 2. 缩小高频开关电流环路面积(原边,副边,辅助电源)
- 3. MOSFET散热片,变压器磁芯接PGND
- 4. 副边输出采用高边整流
- 5. 变压器加补偿绕组/屏蔽绕组
- 6. 变压器原副边动点对另一侧静点加补偿电容
- 7. 原副边选择合适的Y电容
- 8. 调整原边MOSFET的驱动速度,副边二极管并联R+C

### DCDC

- 1.缩小高频开关电流环路面积(原边,副边,辅助电源)
- 2. 减小SW的面积,增大SW(DCDC)和金属外壳之间的距离;
- 3. 降低DCDC的驱动速度,抖频。

### IPM

- 1.减小UVW 电机线的长度;以及和金属机壳保持间距
- 2. UVW电机线加磁环
- 3. 减慢UVW电机线斩波切换速度



Q&A

