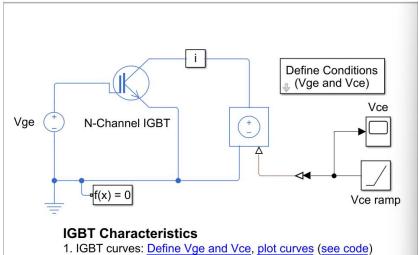
典型全控型器件: IGBT

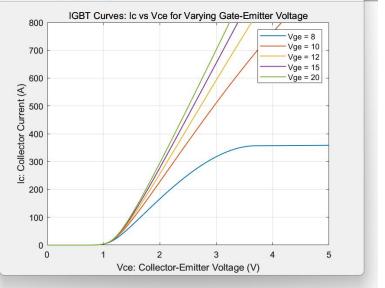
各IGBT、 MOSFET 模型功能总 结如右表, 输出结果见 后页。

模型名称	用途	研究内容	体现的特性
ee igbt.slx	基本 IGBT 特性仿 真	IGBT 的 I-V 曲线和开关 行为、不同电压条件下的 性能	基本开关特性、电流 和电压动态响应
ee igbt dynamic.slx	动态 IGBT 行为研究	导通与关断的瞬态过程、 米勒平台效应及动态效 应	详细的开关动态过程、 输入输出电容和寄生 参数敏感性
ee igbt event based.slx	基于事件的快速仿真	用简单参数化方法模拟 开关时序、自由轮流二极 管的电流尖峰影响	近似仿真,效率高、模 拟结果接近完整特性 模型
ee igbt switching losses.slx	开关损耗分析	开关损耗的计算: 导通损 耗和关断损耗、开关频率 对损耗的影响	精确的功率损耗计算、 能效优化基础分析
ee igbt thermal.slx	热特性研究	热功耗分析、温度分布与 散热能力研究	热-电耦合分析、热阻 和散热器参数敏感性
ee mosfet.slx	MOSFET 静态与 动态性能仿真	MOSFET 的 I-V 特性、 导通电阻和米勒效应的 影响	静态与动态性能、跨 导效应和寄生效应的 分析

表 1: MATLAB Simulink 各 igbt、mosfet 模型用途、研究内容及体现的特性

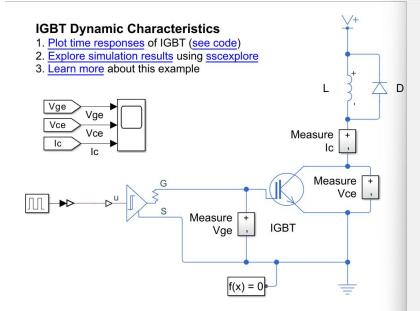
型器件: IGBT

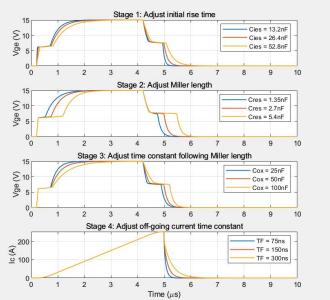




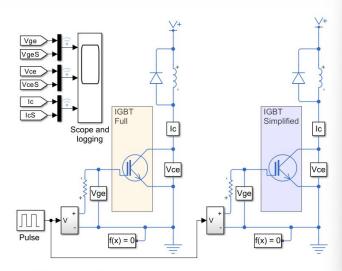
2. Explore simulation results using sscexplore

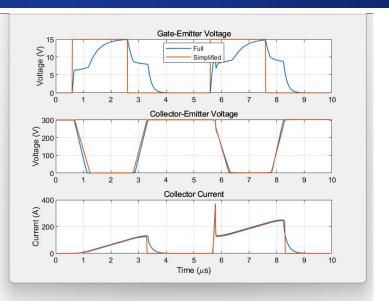
- 3. Learn more about this example





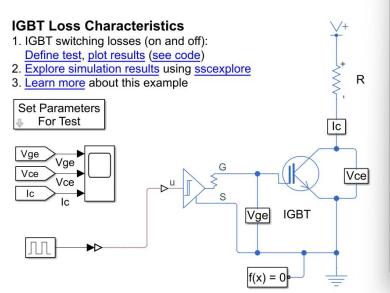
典型全控型器件: IGBT

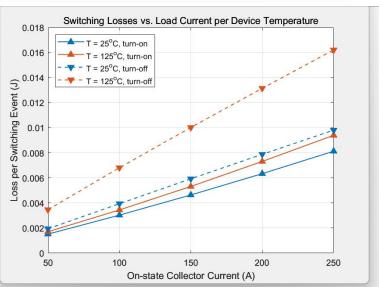




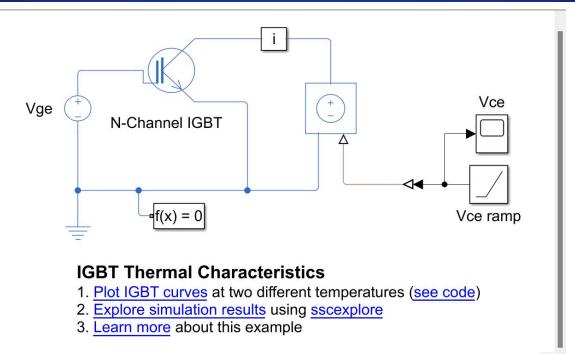
IGBT Behavioral Model

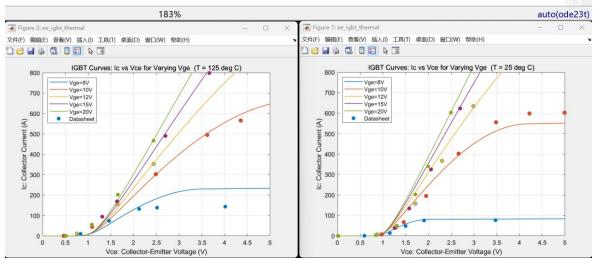
- 1. Plot voltages to compare the two IGBT models (see code)
- 2. Explore simulation results using sscexplore
- 3. Learn more about this example

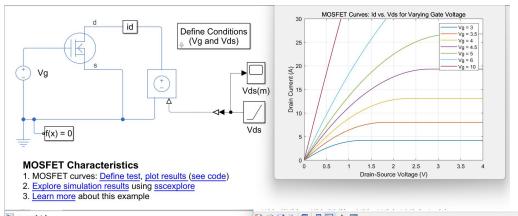


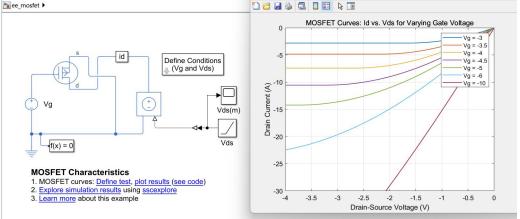


典型全控型器件: IGBT









特性 增强型 N 沟道 MOSFET 增强型 P 沟道 MOSFET $V_{\rm GS} > V_{
m th}$ 栅极电压 (Va) $V_{\rm GS} < V_{\rm th}$ 漏极电流 (ld) 电流从源极流向漏极 (导电通道为电子流) 电流从漏极流向源极 (导电通道为空穴流) 线性区 (低 V_{DS}) 和饱和区 (高 V_{DS}) 线性区 (低 V_{DS}) 和饱和区 (高 V_{DS}) 工作区域 $V_{
m GS} < V_{
m th}$ 时截止 $V_{
m GS} > V_{
m th}$ 时截止 截止区 电流方向 从源极到漏极 (电子流) 从漏极到源极 (空穴流)

总结来说,增强型 N 沟道(上图)和增强型 P 沟道(下图) MOSFET 的 ID-VDS 特性曲线是非常相似的,但主要区别在于:

- 1.电流流向相反: N 沟道是电子流(从源到漏),而 P 沟道是空穴流(从漏到源)。
- 2. 栅源电压极性: N 沟道需要正的栅源电压才能导通, 而 P 沟道需要负的栅源电压才能导通, 请。

重点探讨关于计算MOSFET的开关功率损耗的问题

一、定义

开关损耗(Switching-Loss)包括开通损耗(Turn-on Loss)和关断损耗(Turn-of Loss),常常在硬开关(Hard-Switching)和软开关(Soft-Switching)中讨论。

开通损耗(Turn-on Loss),是指非理想的开关管在开通时,开关管的电压不是立即下降到零,而是有一个下降时间,同时它的电流也不是立即上升到负载电流,也有一个上升时间。在这段时间内,开关管的电流和电压有一个交叠区,会产生损耗,这个损耗即为开通损耗。

导通损耗与关断损耗,两者与工作频率关系不大,谁占主导取决于通断的占空比。与开关频率相关的主要是过渡过程的损耗。这要看开通及关断上升及下降斜率,当上升下降斜率一定时,频率越低,所占时间比率越小。

二、MOS管的损耗来源

(1) MOS开关损耗

MOS在开关电源中用作开关器件,顾名思义,MOS会经常的开通和关断。MOS管开关管损耗计算由于电压和电流都是模拟量,电压和电流都不能突变,将MOS管比如成一个"水龙头"就很好理解MOS管的第一部分损耗:开关损耗。当我们在打开水龙头或者关闭水龙头的时候,并不是等到我们完全打开龙头的阀门,水才出来,也不是等到我们完全关断水龙头,才没有水流出。在我们操作的过程中,其实都有水在流出或者是慢慢停止。对于MOS也是这样,流过MOS管的电流就像是水流,加在MOS管VDS间的电压就像是水龙头的阀门。因此,MOS管开关损耗产生的本质原因是由于MOS开通和关断并不是瞬间完成,电压和电流存在重叠区。

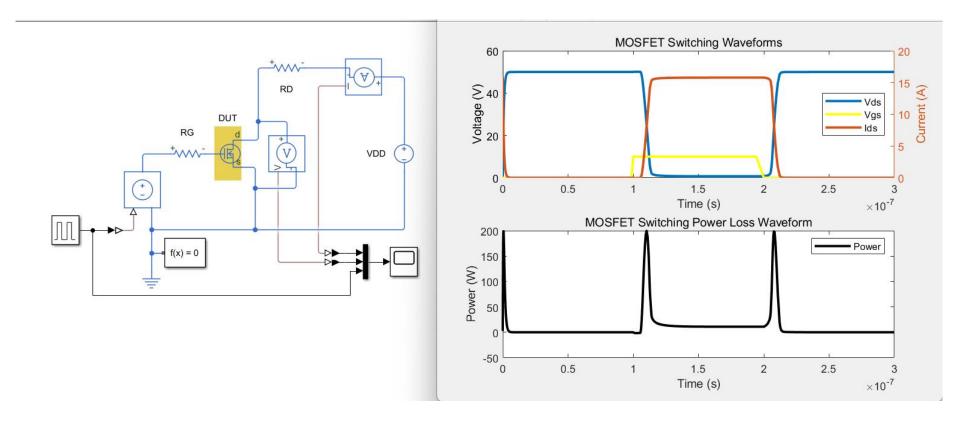
(2) MOS导通损耗

理想的开关,我们将其等效为电阻为0的导线。但是在实际使用过程中,MOS开通后,是存在一定阻值的,这个阻值会随着VGS电压的变化而变化,当MOS完全开通时,电阻才基本等效为一定固定的电阻。

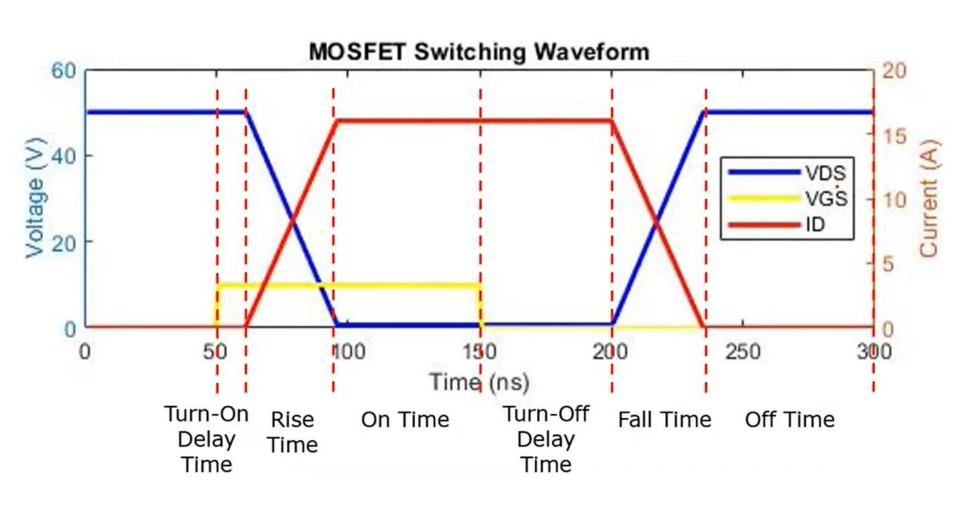
因此,MOS管损耗的第二部分就是导通损耗 ,产生导通损耗的本质原因是实际使用的MOS管不能等效为电阻为 0的器件,导通时的内阻是会造成MOS管发热的原因之一。导通损耗的计算主要涉及导通时的电流,内阻 RDS(on)。

重点探讨关于计算MOSFET的开关功率损耗的问题

建模&仿真:观察到Vds、Vgs、Id之间的交盖部分可划分为六个部分并对应了总功率损耗的六个部分分别为:开通延迟损耗、上升时间损耗、导通时间损耗、关断延迟损耗、下降时间损耗、关断时间损耗。详见下页标注。



重点探讨关于计算MOSFET的开关功率损耗的问题



重点探讨关于计算MOSFET的开关功率损耗的问题

公式&计算:上页中六部分各自的功率损耗可由以下公式计算得到。

(注: IDSS 是指在 MOSFET 的饱和区时,当栅源电压VGS等于零时(即VGS=0),漏极电流的最大值。这个值表示了漏极电流在饱和区的最大导通能力,通常是在栅极无电压的情况下测得的; ID为漏极电流; ρ或"Duty Cycle"为占空比; fsw为工作频率。实际工程中,各变量参数能在MOS管产品手册中找到具体值或者取值范围,具体值严格填入模型参数设置,而取值范围则选择仿真输出结果与手册数据最为接近的,例如两者输出特性曲线最拟合。)

重点探讨关于计算MOSFET的开关功率损耗的问题

模拟一组参数下对于功率损耗的计算be like↓:

