

第二篇 电力电子电路基础

主要内容

第2章 电力电子器件基础

- 2.0 电力电子技术概述
- 2.1 电力电子器件概述
- 2.2 不可控器件及典型应用
- 2.3 全控型器件及典型应用

第3章 基本电力电子电路

- 3.0 概述
- 3.1 AC-DC整流电路
- 3.2 DC-DC直流-直流变换电路
- 3.3 DC-AC逆变电路

第4章 实用化电力电子装置

- 4.0 概述
- 4.1 全控器件的驱动电路
- 4.2 电力电子装置的保护
- 4.3 电力电子装置的控制

涉及的工程问题

- 基本器件原理与特性
- 典型电力电子变换电路
- 电力电子器件驱动/保护



第2章 电力电子器件基础

主要内容

- 概述 电力电子技术, 电力电子器件的概念、分类;
- 介绍常用电力电子器件(工作原理、外特性、动态过程、主要参数)及其典型应用

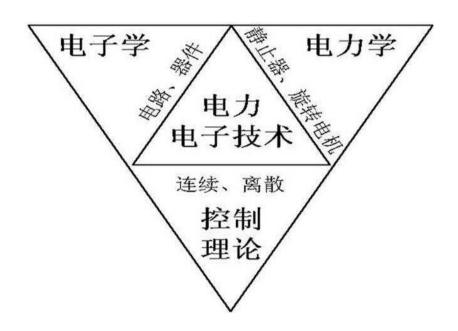
目录

- 2.0 电力电子技术概述
- 2.1 电力电子器件概述
- 2.2 不可控器件及典型应用
- 2.3 全控型器件及典型应用

教参: 王兆安《电力电子技术》 (第5版): 第1章, 2.1,2.2,2.4节



- 电力电子学 (Power Electronics)
 - ✓ 使用电力电子器件对电能进行变换和控制的学科
 - ✓ 1974 年, 美国学者W. Newell (威廉.纽厄尔) 首次提出电力电子技术的定义, 并用 "倒三角" 图表示其学科交叉的内涵: 电力电子技术是由电子学、电力学(电气工程)及控制理论组成的交叉学科





- 电力电子技术的发展历史(由器件发展推动)
 - ✓ 1904年, 真空二极管, Fleming (英国)
 - ✓ 1907年, 真空三极管, Forest Lee (美国)
 - ✓ 1947年, 晶体管 (Ge锗), 贝尔实验室
 - ✓ 1950s, 电力二极管(Ge锗), 贝尔实验室
 - **✓ 1957年, 半控器件 (Si硅), 晶闸管 (美国GE)**
 - ✓ 1970s,全控器件(Si硅),门级可关断晶闸管/GTO,电力晶体管/BJT, 电力场效应管/Power MOSFET
 - ✓ 1980s, 绝缘栅极双极型晶体管/IGBT (Si硅)
 - ✓ 2000s, 基于宽禁带半导体材料 (SiC/GaN) 的MOSFET、IGBT

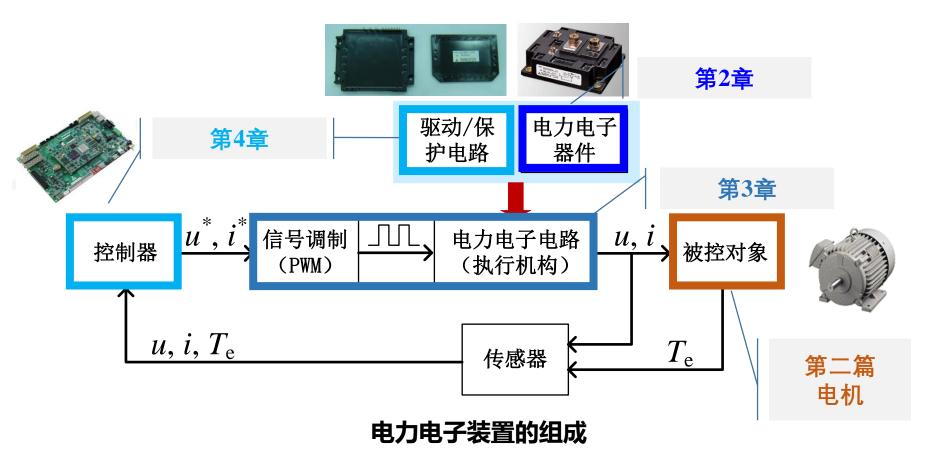


■ 电力电子技术 VS. 信息电子技术

- ✓ 处理的对象不同:能量(电力) VS.信息,电力电子器件需专门的驱动电路,对开关信号放大后再用于控制器件的导通和关断,即弱电控制强电
- ✓ 关注的性能指标不同: 电力电子关注输出功率、效率、波形质量; 信息电子关注放大倍数(运算精度)、输入输出电阻、通频带等
- ✓ 器件的工作方式不同: 电力电子器件主要工作在开关状态, 信息电子器件主要工作在放大状态
- ✓ 分析方法不同: 电力电子采用大信号分析,器件开/关→输入输出波形;信息电子采用小信号分析,基于交变等效电路模型研究输入输出关系
- **✓ 研究方法相似:器件→基本电路→实用化系统→引入反馈控制**



- 电力电子装置
 - ✓ 使用电力电子器件对电能进行变换和控制的系统





■ 电力电子装置的分类 (按电能变换种类)

输入 输出	交流AC	直流DC
直流DC	整流/ AC-DC	直流-直流变换/ DC-DC
交流AC	变频、变相/ AC-AC	逆变/ DC-AC

■ 对电力电子装置的基本要求

✓ 高效率: 电力电子器件工作在开关 (饱和导通/截止) 状态

✓ 高功率密度: 复合管/达林顿管 (高耐压、大电流) 、低损耗

✓ 高质量 (波形): 高开关频率、无源滤波



2.1 电力电子器件概述

- 2.1.1 概念和特征
- 2.1.2 电力电子器件的分类
- 2.1.3 本章内容和学习要点

教参: 王兆安《电力电子技术》 (第5版): 第2.1节



2.1 电力电子器件概述

2.1.1 概念

■ 电力电子器件 (Power Electronic Device)

可直接用于电能变换或控制的电子器件



电力二极管



电力MOSFET



IGBT

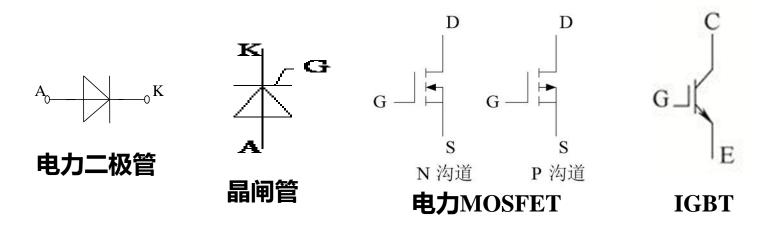
Note: 需安装散热器!

昂贵,需附加保护电路!



2.1.2 电力电子器件的分类

- 1、按照能够被控制电路信号所控制的程度
 - 不可控器件 电力二极管 (Power Diode)
 - ✓ 不能通过外部控制信号控制其通断
 - 半控型器件 晶闸管 (Thyristor) 及其派生器件
 - ✓ 可通过外部控制信号控制其开通,但不能控制其关断
 - 全控型器件 Power MOSFET, IGBT等
 - ✓ 通过外部控制信号既可以控制其开通,又可以控制其关断



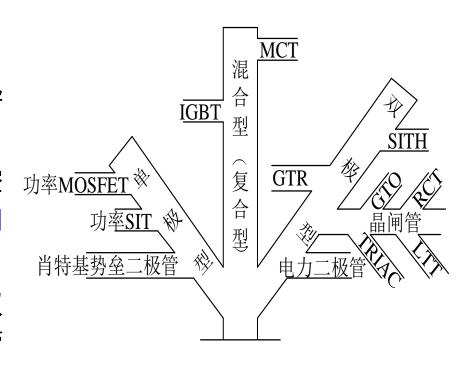


2、按照驱动信号的性质

- 电流驱动型——从控制端注入/抽出电流实现开关控制
- 电压驱动型——在控制端-公共端间施加电压信号实现开关控制

3、按照载流子参与导电情况

- **单极型器件**: 一种载流子 (自由电子或空穴) 参与导 电, 如场效应管MOSFET
- 双极型器件:自由电子和空 穴两种载流子参与导电,如 晶体管 BJT
- **复合型器件**: 由单极型和双极型器件复合而成(复合管/达林顿结构),如IGBT





2.1.3 本章内容和学习要点

本章内容

从使用的角度,按照不可控、半控型、典型全控型器件的顺序,介绍各种电力电子器件的**工作原理、基本特性、主要参数**以及选择和使用中应注意的一些问题

学习要点

- 熟悉 器件基本工作原理和基本特性
- **了解** 器件的参数和特性曲线
- 实际应用时,器件选择所需的基本内容
 - ✓ 类型: 如高频/低频, 高压/低压等
 - ✓ 静态参数: 开关频率/控制特性/额定值等
 - ✓安全工作区(静态):正向电流/反向耐压
 - ✓动态参数: 开通/关断时间等



2.2 不可控器件及典型应用

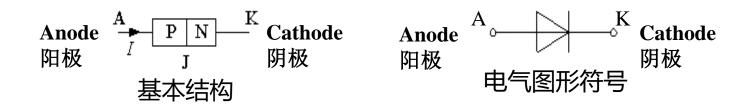
- 2.2.1 电力二极管的结构
- 2.2.2 电力二极管的工作原理及伏安特性
- 2.2.3 电力二极管的动态特性
- 2.2.4 电力二极管的主要参数
- 2.2.5 典型应用: 不控整流电路

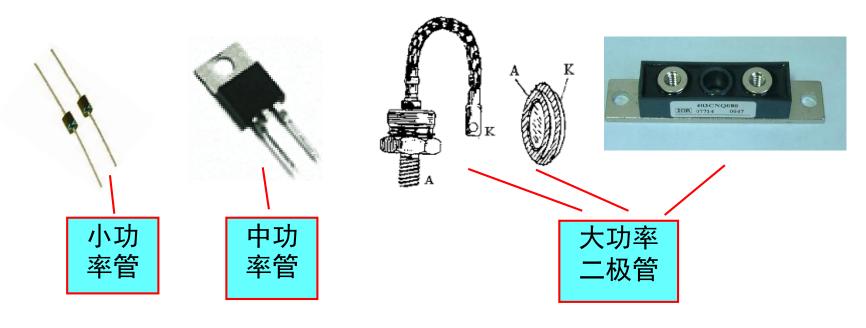
教参: 王兆安《电力电子技术》 (第5版): 第2.2节



2.2.1 电力二极管的结构

■ 结构: 将PN结封装,引出两个电极,构成电力二极管



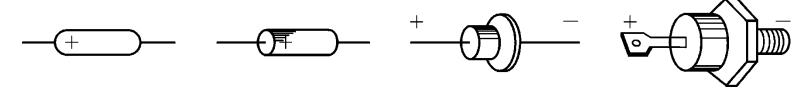


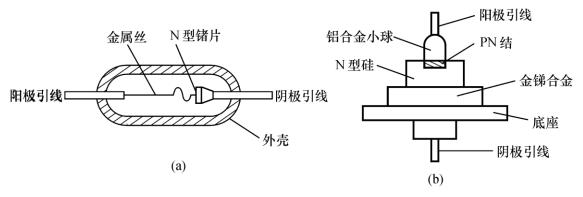
外形(封装)不同:螺栓型、平板型等

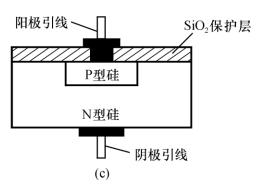


2.2.1 电力二极管的结构

■ 分类:根据应用场合,有普通、快恢复、肖特基二极管







点接触型:结面积小,结电容小,故结允许的电流小,最高工作频率高

面接触型:结面积大,结电容大,故结允许的电流大,最高工作频率低

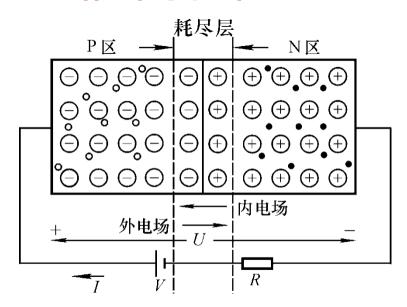
平面型:结面积可小、可大,小的工作频率 高,大的结允许的电 流大

✓ 结构不同



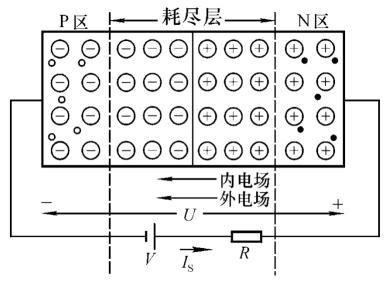
2.2.2 电力二极管的工作原理及伏安特性

■ PN 结的单向导电性



正向偏置 (PN结加正向电压):

- ✓ 扩散运动加剧, 耗尽层变窄
- ✓ 呈现小电阻,扩散电流大
- ✓ PN结处于导通状态



反向偏置 (PN结加反向电压):

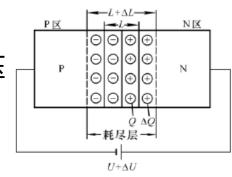
- ✓ 漂移运动加剧, 耗尽层变宽
- ✓ 呈现大电阻,反向饱和(漂移)电流小
- ✓ PN结近似为截止状态



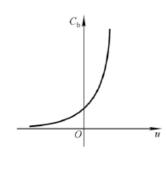
2.2.2 电力二极管的工作原理及伏安特性

■ PN 结的电容效应

- ▶ 势垒电容C_b
 - ✓ 空间电荷区的宽度随PN结外加电压 而变化,伴随电荷的积累和释放, 等效得到的电容



非常量!



- \rightarrow 扩散电容 C_d
 - ✓ PN结正向偏置时,扩散路程中载流子浓度的梯度随外加电压而变化,伴随电荷的积累和释放,等效得到的电容
 1~几百pF,

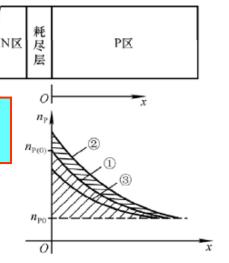
结电容:

$$C_{\rm j} = C_{\rm b} + C_{\rm d}$$

- ✓ 正向偏置以Cd为主,反向偏置以Cb为主
- ✓ PN结外加高频电压时,失去单向导电性



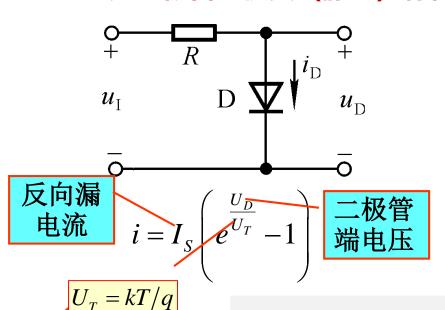
✓ 高频时影响开关电路的重要参数

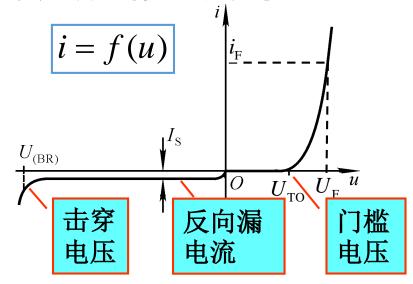




2.2.2 电力二极管的工作原理及伏安特性

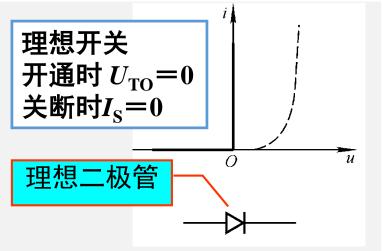
■ 电力二极管的伏安(静态)特性: 其电流与端电压的关系





温度电压当量 (常温27°C时为 26mV)

✓ 因处理大信号, 可采用理想折 线等效特性





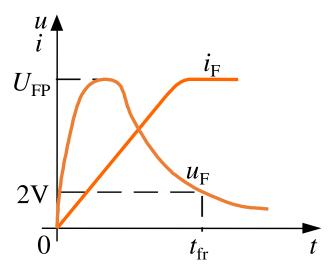
2.2.3 电力二极管的动态特性

■ 开通过程

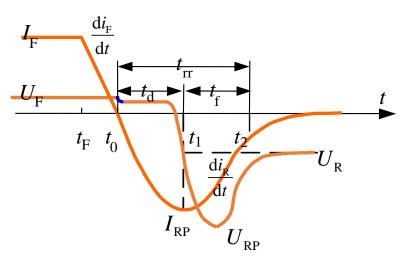
- ✓ 克服耗尽层内电场,扩散运动加剧
- ✓ 耗尽层变窄, 电流增大, 趋于稳定
- ✓ 正向压降先增大到 U_{FP} , 后减小,一段时间后趋于稳态值 (如 2 V)
- ✓ 正向恢复时间 $t_{\rm fr}$

■ 关断过程

- ✓ 扩散运动减缓,电流 i_F 减小,直到零
- ✓ 漂移运动加剧,反向电流先增大后减小, 反向电压延迟 t_d后,在回路电感作用下, 先增大后减小
- ✓ 反向恢复时间: $t_{rr} = t_{d} + t_{f}$ (延迟 $t_{d} +$ 下降 t_{f})



a) 零偏置转换为正向偏置



b) 正向偏置转换为反向偏置 图. 电力二极管的动态过程波形



2.2.4 电力二极管的主要参数

- 1、正向平均电流 $I_{F(AV)}$: 最大正向工频正弦半波电流的平均值
 - ✓ 按电流发热效应定义,非工频正弦,按有效值相等原则选取并留一定裕量
- 2、**正向压降** U_{F} : 温度和稳态正向电流一定时的正向压降,决定开通损耗
- 3、反向重复峰值电压 U_{RRM} :能重复施加的反向最高峰值电压, $= \frac{2}{3}$ 击穿电压
 - ✓ 选择时,通常留两倍裕量
- **4、最高工作结温T_{JM}**: PN结不致损坏前提下,所能承受的最高平均温度, 通常为125~175°C,散热设计时需考虑
- 5、反向恢复时间t_{rr} (见动态特性, 高频场合重要)
- 6、浪涌电流 I_{FSM} : 所能承受最大连续一个或几个工频周期的过电流
 - ✓ 参数选取: 首先是1、3, 其次是其他参数,

如: 低压整流: 2 重要; 高温环境: 4 重要

✓ 注意散热条件!



几种典型二极管的主要参数

了解

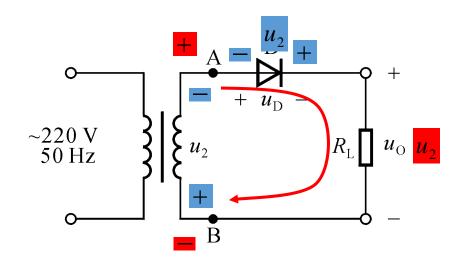
参数	普通 二极管	快恢复 二极管 (FRD)	超快恢复 二极管 (UFRD)	硅肖特基 二极管 (Si-SBD)	砷化镓 肖特基二 极管 (GaAs- SBD)
正向导通压 降 <i>U_F</i> / V *	1.2 ~ 1.4	1.2 ~ 1.4	0.9 ~ 1	0.4 ~ 0.6	1 ~ 1.5
反向恢复时 间 t _{rr} / ns	1000	200 ~ 750	25 ~ 100	10	5 ~ 10
反向耐压 <i>U_{RRM} / V</i>	50~几k	50 ~ 1200	50 ~ 1200	15 ~ 200	150 ~ 350
频率范围	50 ~ 400 Hz	20 ~ 100 kHz	200 kHz	1 MHz	> 1 MHz
主要用途	工频整流	高频整流	高频整流	高频整流	高频整流

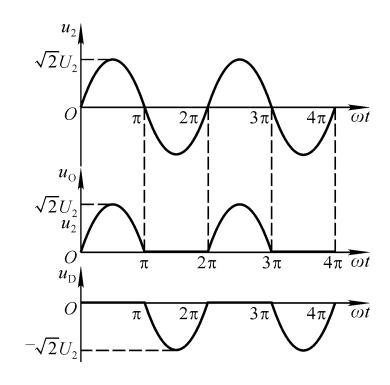
st: 通过相同电流时, $I_{\mathrm{F(AV)}}$ 较大的二极管,其正向压降 $\mathrm{U_F}$ 相对较小,通态损耗亦较低



2.2.5 典型应用: 不控整流电路

- 单相半波整流电路
- ✓ 工作原理: 纯电阻负载





 u_2 的正半周,**D**导通, $A \rightarrow D \rightarrow R_L \rightarrow B$, $u_0 = u_2$ u_2 的负半周,**D**截止,承受反向电压,为 u_2 ; $u_0 = 0$

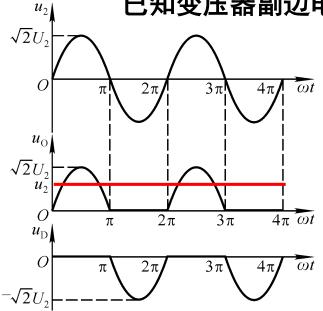


2.2.5 典型应用: 不控整流电路

■ 单相半波整流电路

 \checkmark $U_{O(AV)}$ 和 $I_{L(AV)}$ 的估算

已知变压器副边电压有效值为 U_2



$$U_{\text{O(AV)}} = \frac{1}{2\pi} \int_0^{\pi} \sqrt{2} U_2 \sin \omega t d(\omega t)$$

$$U_{\text{O(AV)}} = \frac{\sqrt{2}U_2}{\pi} \approx 0.45U_2$$

$$I_{\mathrm{L(AV)}} = \frac{U_{\mathrm{O(AV)}}}{R_{\mathrm{L}}} \approx \frac{0.45U_{2}}{R_{\mathrm{L}}}$$

✓ 电力二极管的选择

考虑到电网电压波动范围为±10%, 二极管的极限参数应满足:

$$\begin{cases} I_{\rm F} > 1.1 \times \frac{0.45 U_2}{R_{\rm L}} \\ U_{\rm R} > 1.1 \sqrt{2} U_2 \end{cases}$$



2.3 全控型器件及典型应用

2.3.1 电力晶体管: 结构、原理、特性、参数

2.3.2 电力场效应管: 结构、原理、特性、参数

2.3.3 绝缘栅双极晶体管: 结构、原理、特性、参数

2.3.4 典型应用: Buck DC-DC直流斩波电路

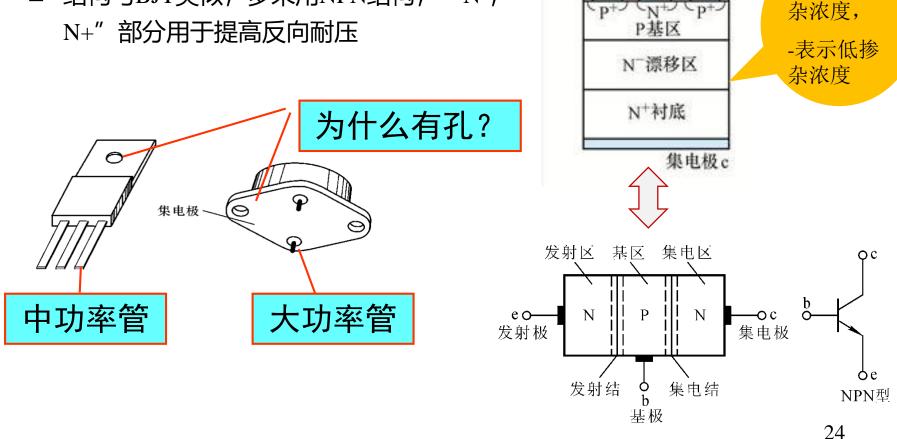
教参: 王兆安《电力电子技术》(第5版): 第2.4.2~2.4.4节



GTR (giant transistor) 双极结型晶体管巨型晶体管,又称 BJT

1 结构

■ 结构与BJT类似,多采用NPN结构, "N-,



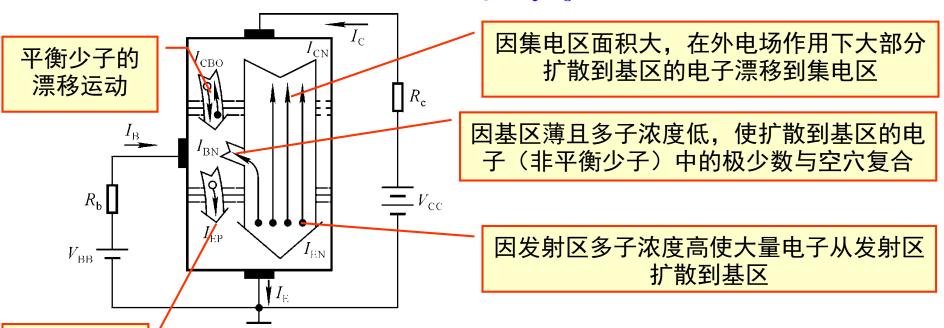
基极b 发射极e 基极b

+表示高掺



2 特征

- 应用中一般采用共射接法,表现为 i_b 对 i_c 的控制能力 (电流驱动型)
 - ✓ 定义GTR交流电流放大系数 $\beta = i_c / i_b$



基区空穴的 扩散 \checkmark 扩散运动形成发射极电流 I_E ,复合运动形成基极电流 I_B ,漂移运动形成集电极电流 I_C , $I_E = I_C + I_B$

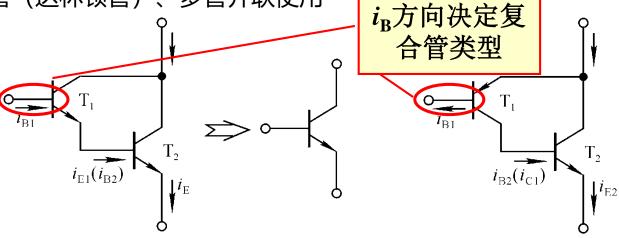


2 特征

■ 应用中一般采用共射接法,表现为 i_c 对 i_c 的控制能力 (电流驱动型)

■ 单管GTR的 **β** 较小,通常为10左右,为实现耐高压、大电流输出,通常采用

复合管(达林顿管)、多管并联使用



$$\frac{i_{\rm E} = i_{\rm B1}(1 + \beta_1)(1 + \beta_2)}{\beta \approx \beta_1 \beta_2}$$

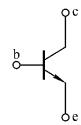
✓ 不同类型的管子复合 后, 其类型决定于T1管

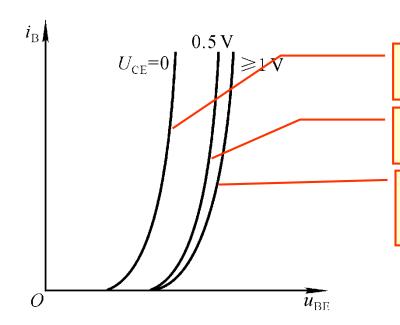


3静态特性

■ 输入特性:与二极管伏安特性相似

$$\left| i_{\rm B} = f(u_{\rm BE}) \right|_{U_{\rm CE}}$$





为什么像PN结的伏安特性?

为什么 U_{CE} 增大曲线右移?

为什么 U_{CE} 增大到一定值曲线右移就不明显了?



3静态特性

■ 输出特性:三个区

$$\left| i_{\rm C} = f(u_{\rm CE}) \right|_{I_{\rm B}}$$



$$u_{BE} > U_{on}$$

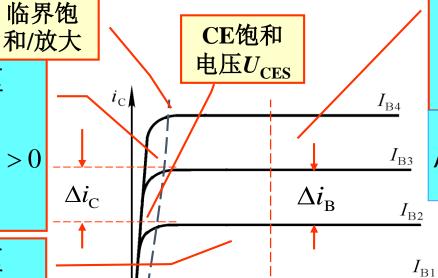
$$u_{BE} > u_{CE} > 0$$

$$i_C < \overline{\beta}i_B$$

放大区

$$u_{CE} > u_{BE} > U_{on}$$

 $i_{C} = \overline{\beta} i_{R}$



为什么 u_{CE} 较小时 i_{C} 随 u_{CE} 变化很大?为什么进入放大状态曲线几乎是横轴的平行线?

$$eta = rac{\Delta i_{
m C}}{\Delta i_{
m B}} \Big|_{U_{
m CE}}$$
常量

 $I_{\rm B}=0$

 $\bar{u}_{\scriptscriptstyle ext{CE}}$

截止区

$$u_{BE} \leq U_{on}$$

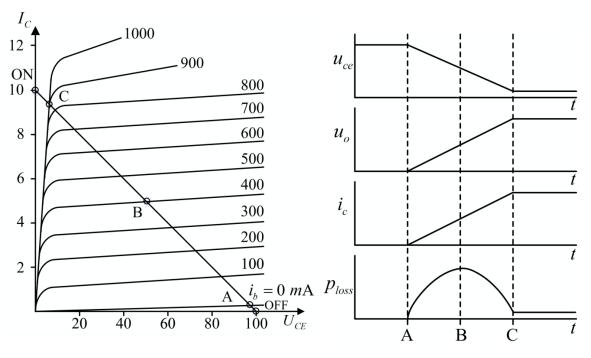
$$u_{CE} > u_{BE}$$

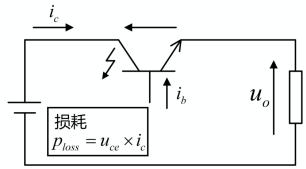
$$i_C \approx i_B \approx 0$$

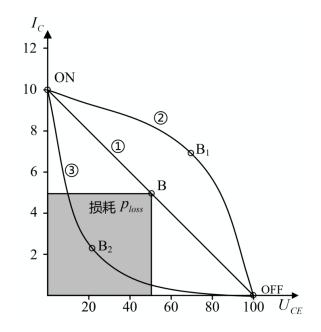


4 功率损耗 (重要)

- 所有全控型器件均存在类似功率损耗,影响装置的效率和功率密度
- ➤ 开关过程路径: 如左下图,饱和A → 放大B →截止C
- ✓ 路径决定了功率损耗的大小(正弦状部分),如: u_{in} B₁ 路经的损耗大于B₂ 路经(由外部电路决定) u_{in}
- ✓ 路径也决定器件是否安全:安全工作区



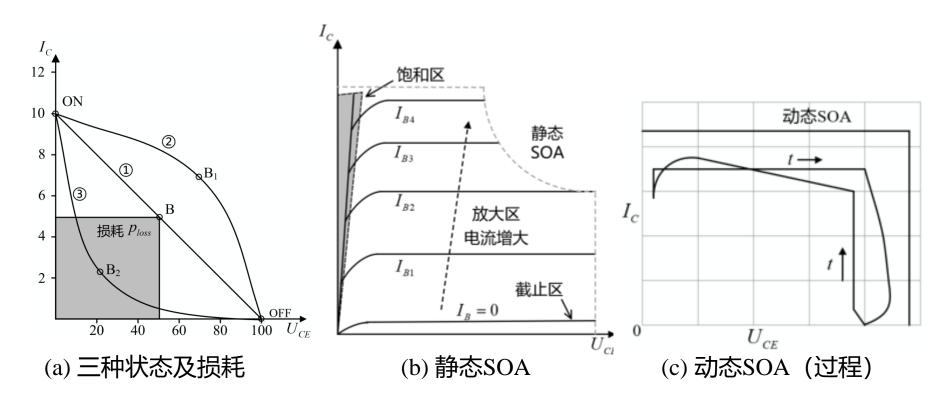






4 安全工作区 (Safe Operation Area, SOA) (重要)

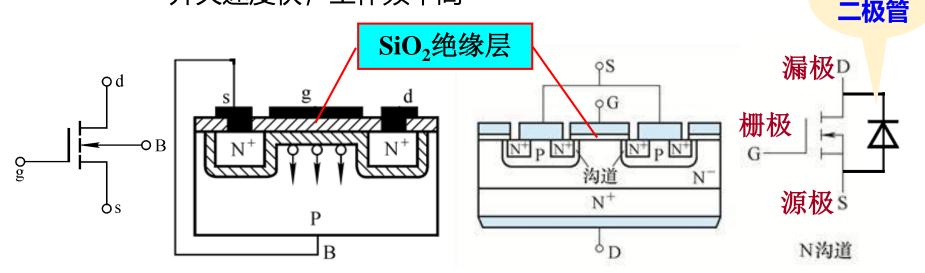
- 所有全控型器件均存在类似安全工作区,装置设计必须考虑
 - ✓ 所有全控器件,产品使用手册上都有SOA指标(静态),而器件的开关 过程是动态的,其路径不得超过产品手册上的SOA指标





1 结构

- 也称功率场效应晶体管,分**结型、绝缘栅型**,通常指增强绝缘栅型
- 垂直导电结构,也称VMOS (Vertical),提高耐压/流能力
- **电压驱动型、单极型**:栅极电压控制漏极电流
 - ✓ 驱动电路简单,驱动功率小(输入电阻大)
 - ✓ 开关速度快,工作频率高



(a) 横向结构 MOS

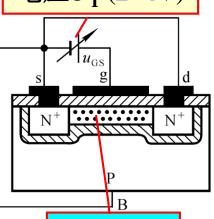
(b) 垂直结构 VMOS



2工作原理

■ u_{GS}对导电沟道的影响

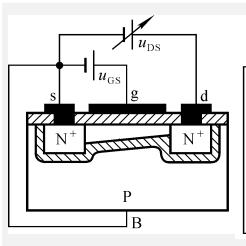
大于开启/阈值 电压*U_T* (2~4V)



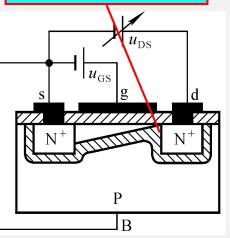
导电沟道,反型层

■ u_{DS} 对 i_{D} 的影响

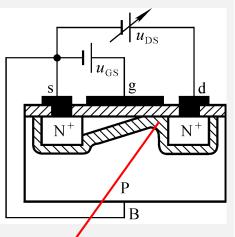
刚出现夹断



 $i_{\rm D}$ 随 $u_{\rm DS}$ 增大而增大,可变电阻区



 $u_{\mathrm{GD}} = U_{\mathrm{T}}$,预夹断



 $u_{GP} < U_{T}, i_{D}$ 几乎 仅仅受控于 u_{GS} , 恒流区(饱和区)

u_{GS}的增大几乎全部用 来克服夹断区的电阻

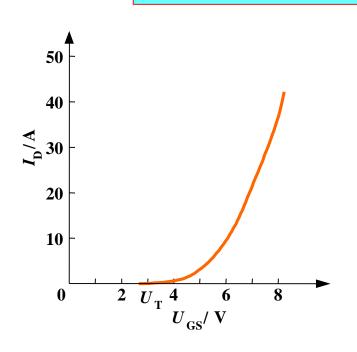


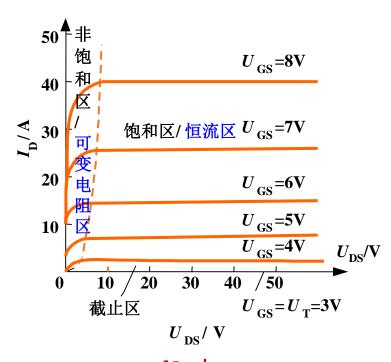
3静态特性

转移特性
$$i_{\mathrm{D}} = f(u_{\mathrm{GS}}) \Big|_{U_{\mathrm{DS}} = \mathrm{常量}}$$

输出特性

$$\left| i_{\mathrm{D}} = f(u_{\mathrm{DS}}) \right|_{U_{\mathrm{GS}} = \mathbb{R}}$$





- \checkmark $I_{\rm D}$ 与 $U_{\rm GS}$ 的受控关系,定义为**跨导** $G_{\rm fs}$, $G_{\rm fs} = \frac{u_{\rm D}}{dU_{\rm GS}}$
- ✓ I_D 较大时, G_{fs} 近似为常数



2.3.2 电力场效应晶体管

4 动态特性

- **开通过程**: 开通时间 $t_{on} = t_{d(on)} + t_{ri} + t_{fv}$
 - ✓ 对电容 C_{GS} 充电, u_{GS} 上升到 u_{T}
 - ✓ i_D 上升, C_{GS} 充电, u_{GS} 上升到 u_{GSP}
 - ✓ u_{GS} 不变, i_{D} 不变, C_{GD} 放电, u_{DS} 下降
 - ✓ u_{GS} 继续增加到稳态值, i_{D} 不变
 - ✓ 开通延迟时间 $t_{d(on)}$
 - \checkmark 电流上升时间 t_{ri} ,电压下降时间 t_{fv}
- **关断过程**: 关断时间 $t_{\text{off}} = t_{\text{d(off)}} + t_{\text{rv}} + t_{\text{fi}}$
 - ✓ u_{GS} 下降到 u_{GSP} , i_{D} 不变
 - ✓ u_{GS} 不变, i_{D} 不变, C_{GD} 充电, u_{DS} 上升
 - ✓ u_{GS} 继续下降到 u_{T} , i_{D} 降为零
 - ✓ u_{GS}继续降低到零
 - ✓ 关断延迟时间 $t_{d(off)}$
 - \checkmark 电压上升时间 $t_{\rm fv}$,电流下降时间 $t_{\rm fi}$

u、为矩形脉 冲电压信号 密勒电容 C_{GD} R_{L} 源,R。为信 号源内阻, $R_{\rm G}$ 为栅极电 \mathbf{R} 、 \mathbf{R} 、为漏 极负载电阻 RF用于检测 漏极电流 测试电路 $u_{\mathfrak{p}} \blacktriangle$ ui dt 导通损耗 关断损耗 密勒平台 $u_{\rm GSP}$ $v_{
m DS}$ i

动态开关过程波形34

 $+U_{\scriptscriptstyle
m E}$



5 应用特点

- 开关速度: 受限于开通/关断时间
 - ✓ 关断过程迅速,开关时间10~100ns,工作频率可达100kHz以上, 电力电子器件中最高
 - ✓ 降低栅极电阻R_s, 可减小回路充放电时间常数, 加快开关速度
- 驱动: 对开关信号放大后用于控制器件导通和关断 (弱电控制强电)
 - ✓ **电压驱动型**,栅极电流小,驱动功率远低于GTR
 - ✓ 开关过程中需对输入电容充放电,仍需一定的驱动功率
 - ✓ 开关频率越高,所需驱动功率越大
- 特点: 电流大、耐压低, 多用于功率<10kW的装置

Note: 大电流和高耐压是一对矛盾! (课本有错误)

✓ 耐压提高,需增加N-层,但会导致 R_{SD} 增大,通流能力降低



6 主要参数

了解

- 跨导 G_{fs} 、开启电压 U_{T} 、 t_{on} 、 t_{off} 等
- 漏极电压 U_{DS} 、漏极<u>直流</u>电流 I_{D} 和漏极 I_{DM} 中电流幅值 I_{DM}
- 栅源电压 U_{GS} : 一般 $|U_{GS}|$ <20V, 否则绝缘层(很薄)易击穿
- N沟道

漏极

- 极间电容: $C_{
 m GS}$ 、 $C_{
 m GD}$ 、 $C_{
 m DS}$
- 安全工作区SOA

Note:

- ✓ 电流定额:流经的最大电流,非有效值或平均值,且与温度强相关,与设计余量有关(详见用户手册)
- ✓ 右上区域持续时间越长, SOA越小

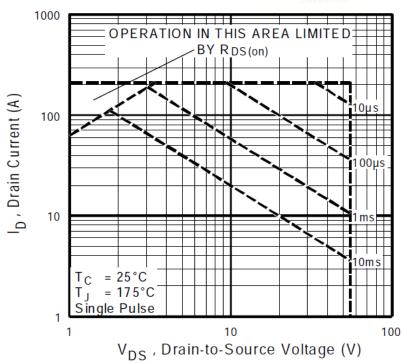


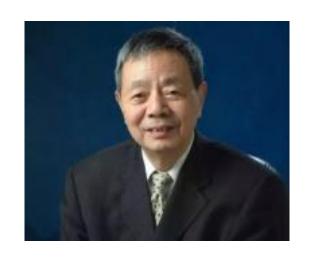
图. IRFP048N (60V,60A) SOA



7 我国在电力MOSFET领域 的贡献

陈星弼 (1931.1.28 ~ 2019.12.4)

- 半导体器件及微电子学专家,中国科学院院士, 电子科技大学教授、博士生导师
- 研究半导体电力电子器件的理论与结构创新,被 誉为"中国功率器件领路人"
- 1982~1988年,在解决电力MOS管降低导通电阻与提高耐压之间矛盾等问题上作出系列重要贡献: 发明三种新结构耐压层,提高了功率器件的综合性能,发明的器件结构被称为Cool-MOS结构,目前仍是主流结构。专利被西门子等公司购买,成果得到全世界认可

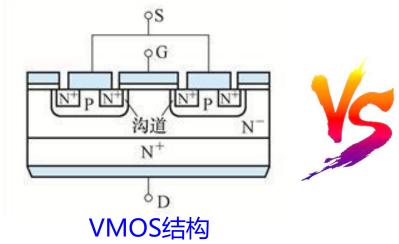


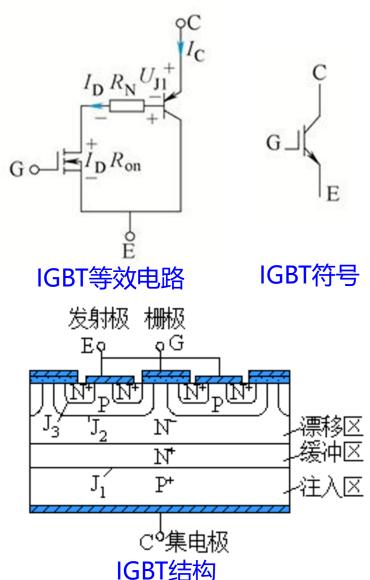
https://baike.baidu.com/item/ 陈星弼/4312745?fr=Aladdin



1结构

- 为提高耐压值,将 MOSFET 和 GTR 复合 (达林顿结构)得到 IGBT
- VMOSFET基础上增加高掺 杂P区,构成三端器件:栅 极G、集电极C、发射极E
- 有N沟道、P沟道

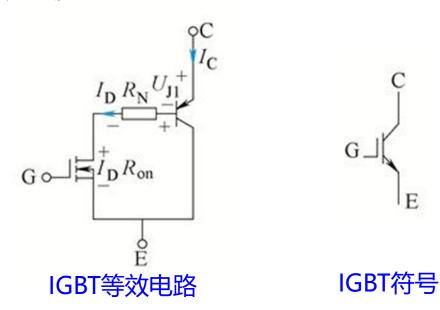






2工作原理

- 与电力MOSFET基本相同,电压驱动型(场控)
 - \checkmark $U_{\text{GE}}>$ 开启电压 $U_{\text{GE(th)}}$,MOSFET内形成导电沟道,为GTR提供基极电流,IGBT导通
 - \checkmark U_{GE} ≤ 0, MOSFET内导电沟道消失,GTR基极电流被切断,IGBT关断
- 复合型器件,开关速度低于电力MOSFET





3静态特性

■ 转移特性:

$$\left| i_{\text{C}} = f(u_{\text{GE}}) \right|_{U_{\text{CE}} = \mathring{\mathbb{R}}} \equiv$$

- ✓ 开启电压U_{GE(th)} 随温度升高而下降
- 输出特性:

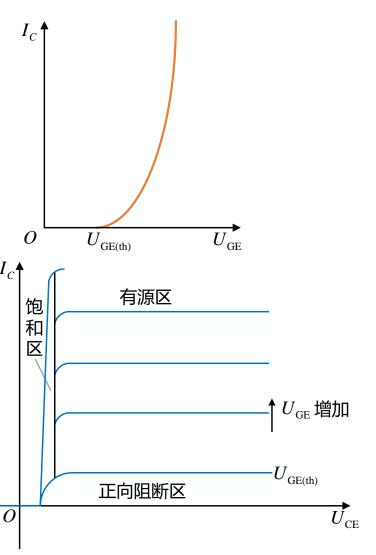
$$\left| i_{\mathsf{C}} = f(u_{\mathsf{CE}}) \right|_{U_{\mathsf{GE}} = \mathring{\mathbb{R}}} \equiv$$

 \checkmark 三个区:正向阻断区、有源区、饱和区 I_c

✓ 工作区:正向阻断区 ↔ 饱和区 (开关)

✓ U_{CE}<0时,IGBT为反向阻断工作状态

反向阻断区

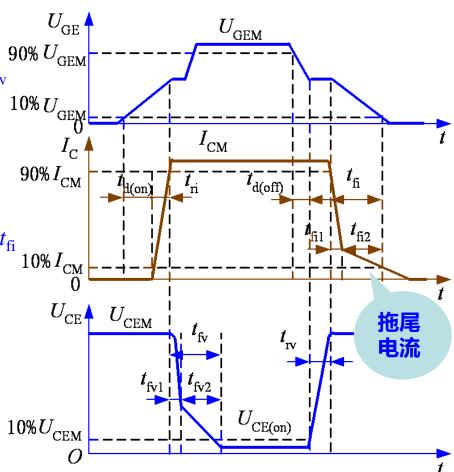




4 动态特性

- **一 开通过程**: 开通时间 $t_{on} = t_{d(on)} + t_{ri} + t_{fv}$
 - ✓ 开通延迟时间t_{d(on)}
 - ✓ 电流上升时间 t_r
 - ✓ 电压下降时间 t_{fv} :分为 t_{fv1} 和 t_{fv2}
- 关断过程: 关断时间 $t_{\text{off}} = t_{\text{d(off)}} + t_{\text{rv}} + t_{\text{fi}}$
 - ✓ 关断延迟时间t_{d(off)}
 - ✓ 电压上升时间t_{rv}
 - ✓ 电流下降时间 $t_{\rm fi}$:分为 $t_{\rm fi1}$ 和 $t_{\rm fi2}$

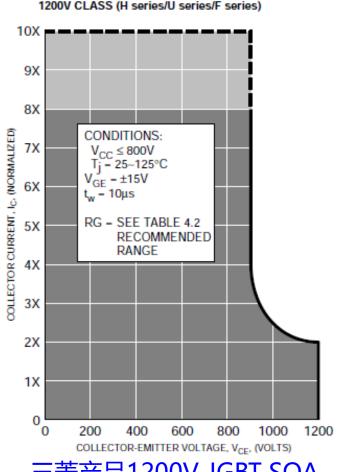
Note:上升/下降时间与外电路参数 强相关,如可选栅极电阻以控制





5 主要参数及特点

- 集电极电流 $I_{\rm C}$ 、栅射电压 $U_{\rm GE}$ 、开通时间、 关断时间等
- 最大集射极间电压*U*_{CES}: 由器件内PNP晶体管所能承受的击穿电压确定
- 最大集电极电流:包括额定直流电流I_C和 1ms脉宽最大电流I_{CP}
- 最大集电极功耗 P_{CM} : 正常工作温度下允许的最大耗散功率
- SOA: 与温度和电流持续时间有关
- 特点: 兼具MOSFET和GTR特点,即电压驱动,耐压高/电流大,开关频率低于MOSFET 但高于 GTR

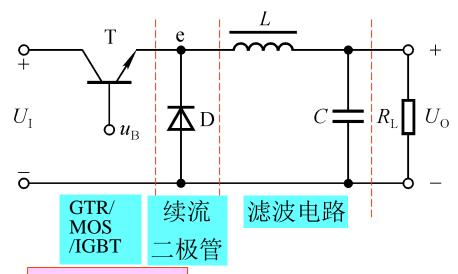


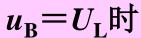
三菱产品1200V-IGBT SOA

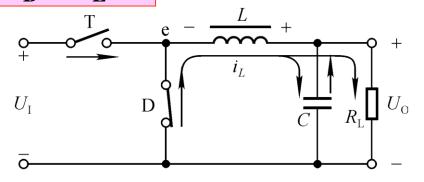


2.3.4 典型应用: Buck DC-DC变换电路

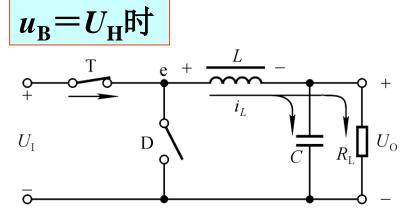
■ 电路组成及工作原理







T、D 均工作在开关状态, 分析时视为理想开关



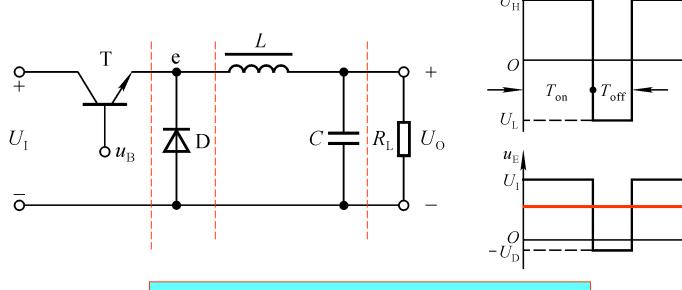
T饱和导通,D截止, $u_{\rm E} \approx U_{\rm I}$; L 储能,C 充电

T截止, D导通, $u_{\rm E} \approx U_{\rm D}$; L 释放能量, C 放电



2.3.4 典型应用: Buck DC-DC变换电路

■ 波形分析及输出电压平均值



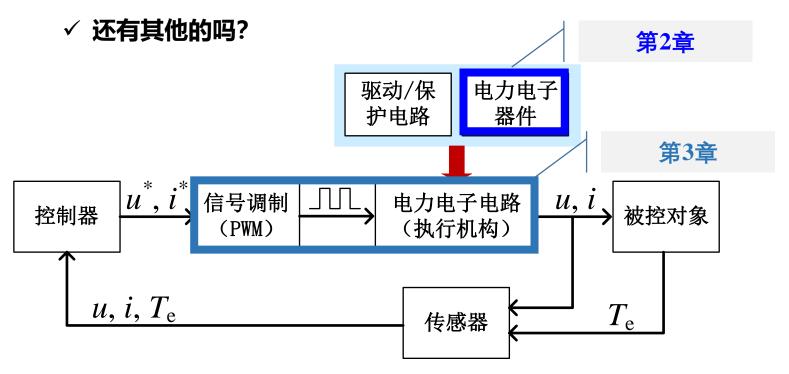
$$U_{\rm O} \approx \frac{T_{\rm on}}{T} \cdot U_{\rm I} + \frac{T_{\rm off}}{T} \cdot (-U_{\rm D}) \approx \delta U_{\rm I}$$



2.4 本章小结

■ 器件→电路

- ✓ 灵活利用非线性器件+线性元件,实现输入-输出的某种 "运算"
- ✓ "基本运算": AC-DC (整流), DC-DC (斩波), DC-AC (逆变), AC-AC



电力电子装置的组成