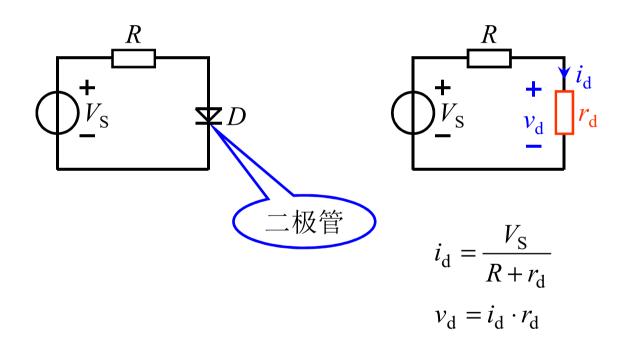
电路分析与电子技术基础

电子器件基础

 $(3.1 \sim 3.3)$

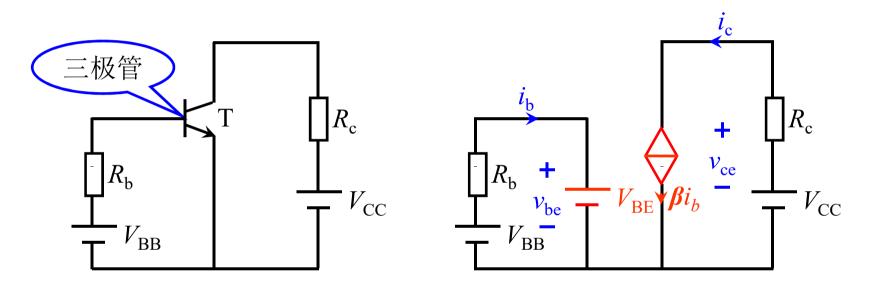
电子电路(快速入门)

ü注意电路模型,用电路原理的分析/计算方法求解电子电路。



电子电路(快速入门)

ü注意电路模型,用电路原理的分析/计算方法求解电子电路。



$$v_{\text{be}} = V_{\text{BE}}$$
, $i_{\text{b}} = \frac{V_{\text{BB}} - v_{\text{be}}}{R_{\text{b}}}$
 $i_{\text{c}} = b \cdot i_{\text{b}}$, $v_{\text{ce}} = V_{\text{CC}} - i_{\text{c}} \cdot R_{\text{c}}$

n电子器件基础

ü常用器件

无源器件: 电阻、电容、电感; 半导体(分立)器件: 二极管、三极管、场效应管 ... 集成电路。

□ 电子器件的基本电气特性 电压特性、电流特性 (伏安特性、V~I) 温度、速度特性

- n电子器件基础
- v 伏安特性
- ∨ 半导体材料与 PN 结
- ✓ 半导体二极管(3.1)
- ∨ 晶体三极管 (3.2)
- ∨ 场效应管 (3.3)
- v 集成电路中的电子器件

∨ 伏安特性

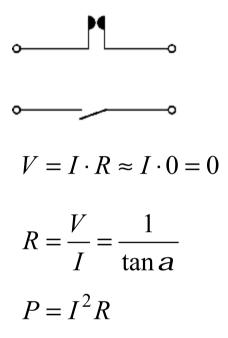
ü 伏安特性:

器件(或电路)的端口电压与端口电流之间的函数关系。

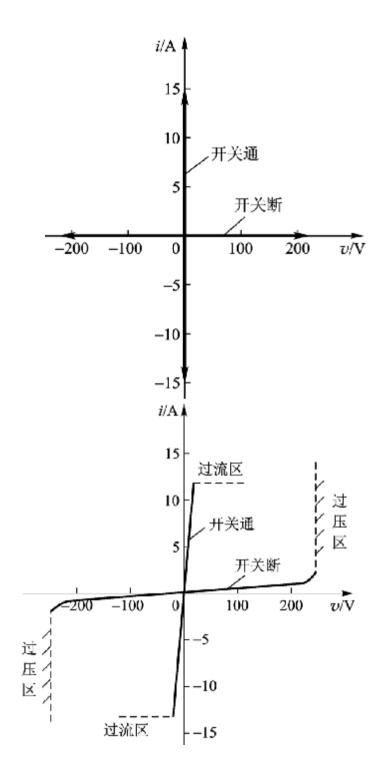
(一般针对两端点)

伏安特性曲线。

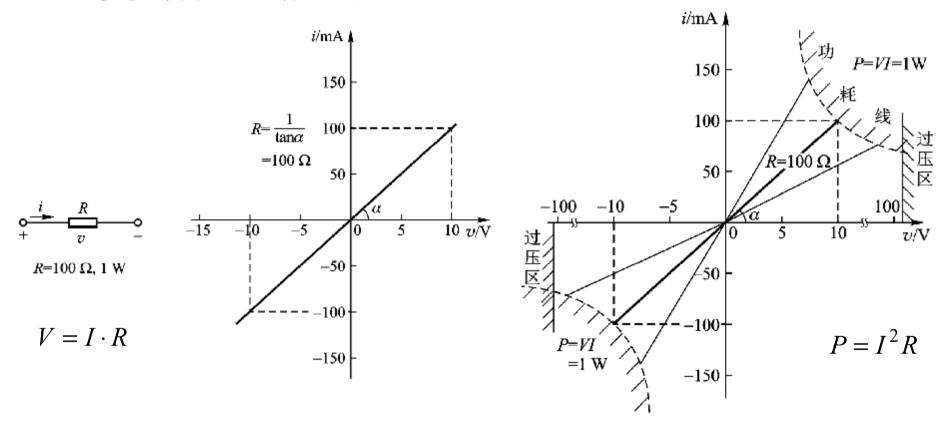
Ø 伏安特性 (开关)



ü 安全工作区:过压/过流/过热

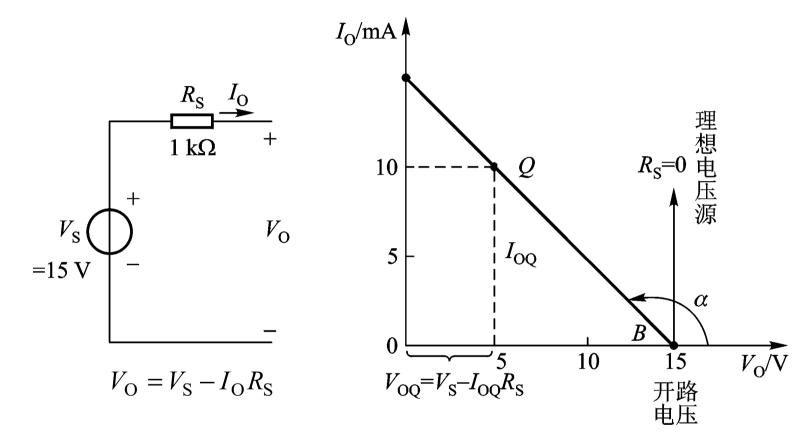


Ø 伏安特性(线性电阻)

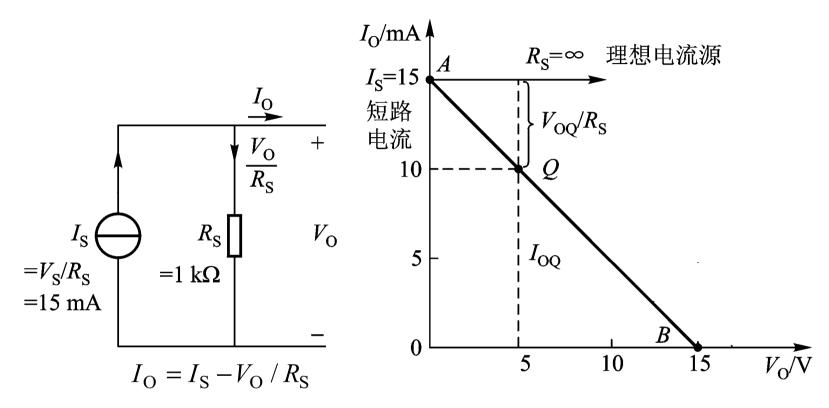


- ü 安全工作区:过压/过流/过热
- ü指标:线性性、温度(T)特性

Ø 伏安特性(电压源)



Ø 伏安特性(电流源)

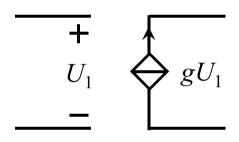


∅ 伏安特性 (受控源)

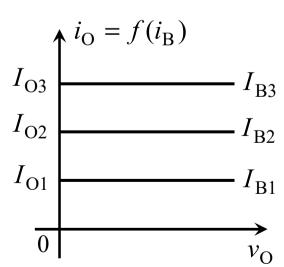
ü输出电压或输出电流受电路中其它部分电压或电流控制的电源。

(VCVS, VCCS, CCVS, CCCS)

(四端元件)



ü线性受控源。



∨ 半导体材料与 PN 结

ü 电子技术发展到今天这样的水平,首先要归功于半导体材料的发现和半导体器件制造工艺的不断完善。

ü无论是制造单个半导体器件,还是制造大规模集成电路,都需要用半导体材料作为芯片,并且都以PN结作为器件的核心。

Ø半导体

ü半导体:导电能力介于导体和绝缘体之间的物质。

导体: $r < 1.75 \times 10^{-6} \Omega / \text{cm}$

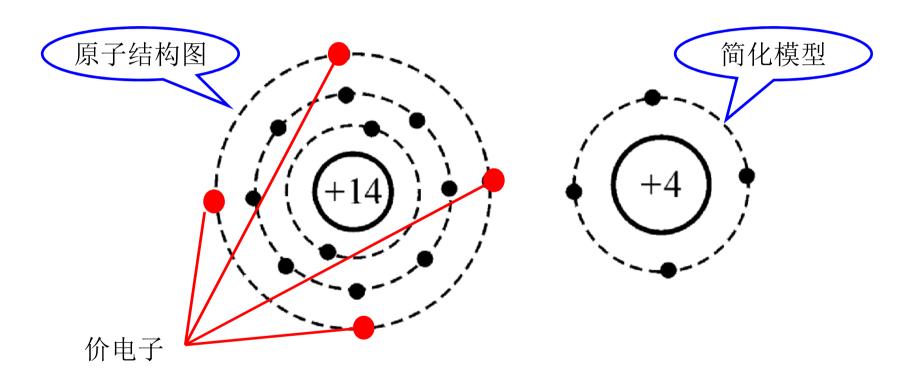
绝缘体: $r > 10^{12} \sim 10^{16} \Omega / \text{cm}$

半导体: $1.75 \times 10^{-6} \Omega / \text{cm} < r < 10^{12} \Omega / \text{cm}$

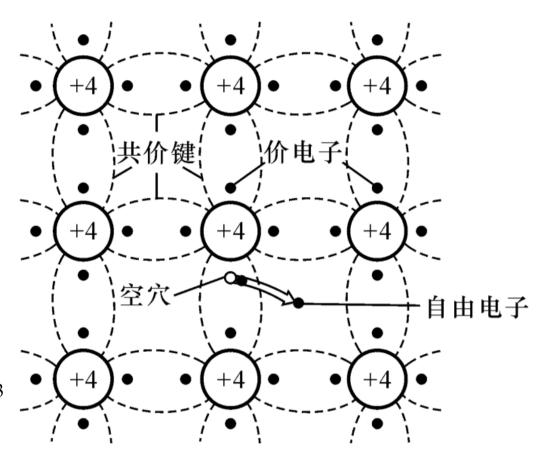
- ü 导电能力可变(温度、掺杂浓度、光照等); 导电能力可控。
- ü自然界中蕴含丰富的半导体材料: 硅(Si)、锗(Ge)、砷化镓(GaAs)。

❷半导体(本征半导体)

ü本征半导体:不含任何杂质的半导体。



- ❷半导体(本征半导体)
- ü共价键、价电子
- ü 热(本征)激发: 成对的电子/空穴(载流子)
- ü复合
- ü 空穴和电子浓度 $n_{\rm i} = p_{\rm i} = AT^{3/2}e^{-E_{\rm G}/2kT}{
 m cm}^{-3}$



- ü 热力学温度零度、无外界能量激发:本征半导体=绝缘体
- ü温度特性

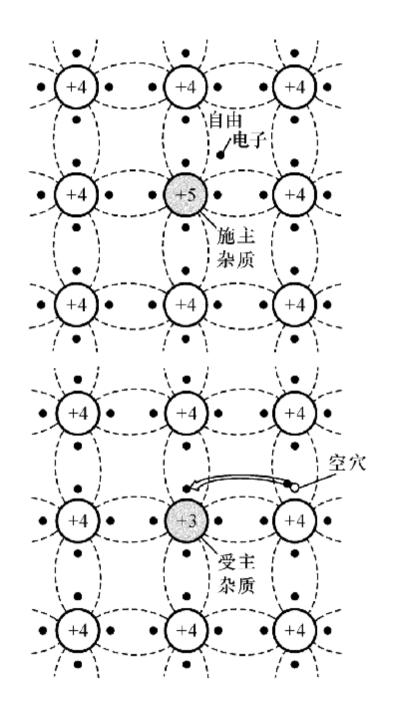
❷半导体(杂质半导体)

□N 型半导体

掺5价元素(磷、砷等); 多子(施主原子):电子; 少(数载流子)子:空穴。

üP型半导体

掺3价元素(硼、镓等); 多子(受主原子):空穴; 少(数载流子)子:电子。



∅半导体(杂质半导体)

ü杂质半导体特性:

少子浓度取决于本征激发/复合;多子浓度取决于掺杂。

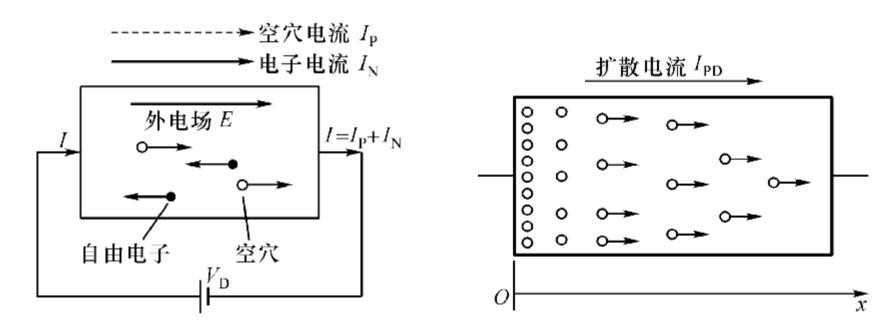
导电能力由多子浓度决定;

两种载流子的浓度之积为常数,与掺杂程度无关;

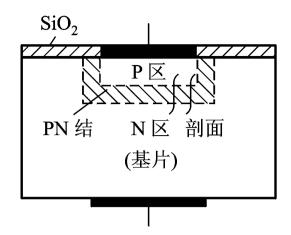
(半导体中, 掺入杂质越多, 少子越少)

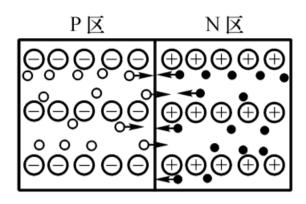
∅载流子的定向运动

- □ 漂移运动: 在外电场作用下的定向运动。(空穴顺电场方向运动,电子逆电场方向运动)
- **ü**扩散运动:由半导体内部载流子浓度差引起的定向运动。 (载流子由浓度高的区域向浓度低的区域扩散)



ØPN结





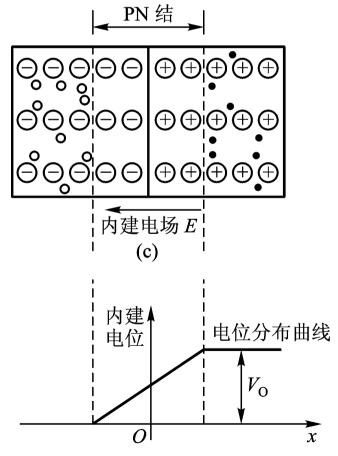
ü PN 结

两种不同类型的杂质半导体组合, 在交界面附近形成的空间电荷层。

ü形成步骤:

N 区和 P 区存在着多数载流子的浓度差; 产生扩散运动;

形成了空间电荷层和内电场; 内电场阻碍多子的扩散运动; 内电场有利于少子的漂移运动; 扩散运动、漂移运动达到动态平衡。

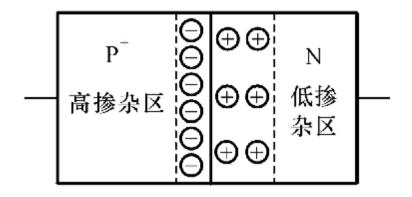


ØPN结

ü PN 结的其它名词定义:

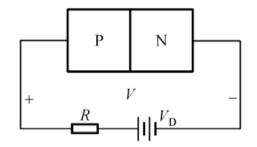
空间电荷层(正负离子)、阻挡层(多子)、耗尽层(载流子)、势垒区(势能)

ü不对称 PN 结



ØPN结(单向导电性)

ü 外加正向电压



外电场与内电场方向相反;

多子扩散运动增强;

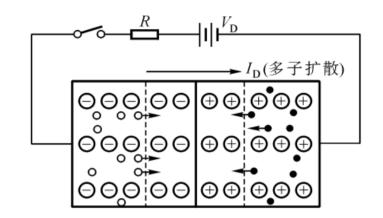
少子漂移运动可忽略;

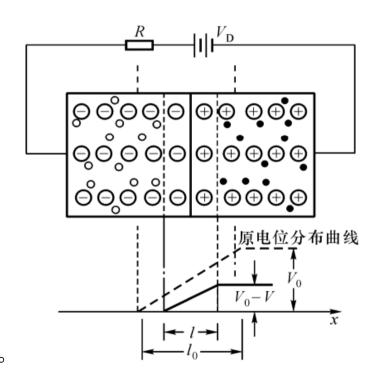
PN 结变窄,内电场下降;

正向电流≈扩散电流:

对外呈现低阻;

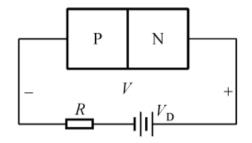
外电流的外控作用强,温控作用弱。



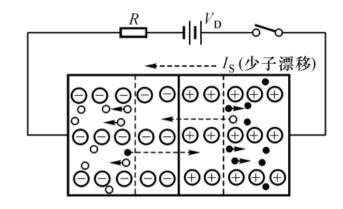


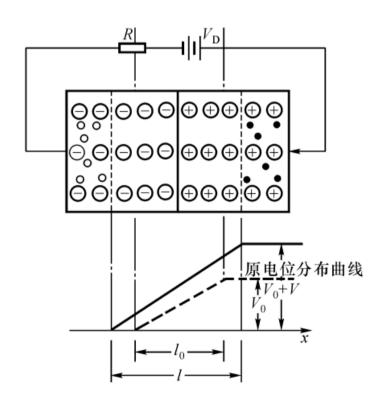
Ø PN 结(单向导电性) PN 结具单向导电性

ü 外加反向电压



外电场与内电场方向相同; 多子扩散运动大大减少; 少子漂移运动占优; PN 结变厚,内电场增强; 反向电流 ≈ 漂移电流; 对外呈现高阻; 外电流的温控作用强。





ØPN结(伏安特性)

反向特性

 $i/\mu A$

ü温度对伏安特性的影响

ØPN结(击穿特性)

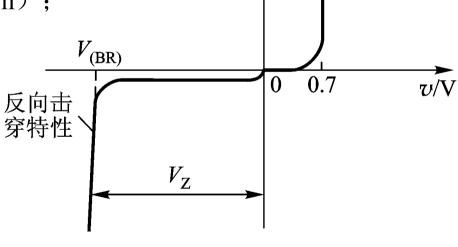
 $\ddot{\mathsf{U}}$ 当反偏电压超过反向击穿电压 V_{BR} 时,反向电流将急剧增大,而反向电压值 V_{Z} 却增加很少; i/mA

ü若对反向电流的增加不加限制, PN 结将迅速烧坏;

ü 雪崩击穿(Avalanche Breakdown);

齐纳击穿(Zener Breakdown);

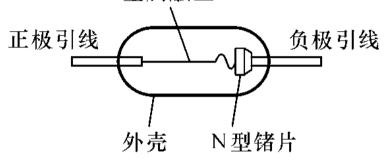
ü击穿反向电压的温度特性。



正向特性

v 半导体二极管

□ 半导体二极管(简称二极管),由 PN 结、相应的电极引线和管壳封装而成。 金属触丝



ü 电路符号: 正极 负极

ü 按结构分类: 点接触型、面接触型、平面型;

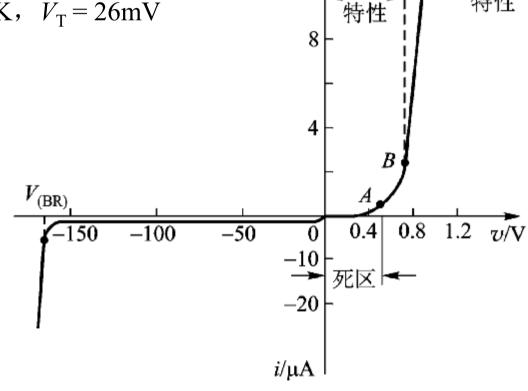
按材料分类: 锗二极管、硅二极管。

☑二极管 (伏安特性)

 $i = I_{S}(e^{v/V_{T}} - 1), V_{T} = kT/q$ 常温下: $T = 300K, V_{T} = 26 \text{mV}$

ü死区

- ü恒压区
- ü截止区
- ü 反向击穿区



i/mA /

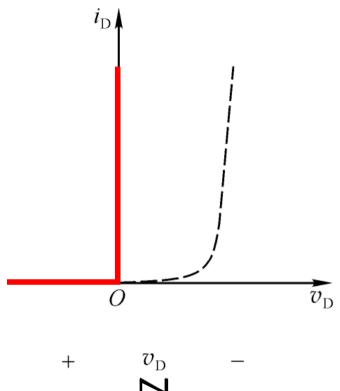
∅二极管(理想模型)

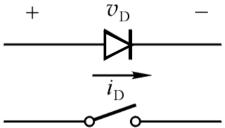
ü正偏:二极管导通压降为零。

ü 反偏:二极管截止电流为零。

ü二极管相当理想开关。

如何判断二极管的工作区域?





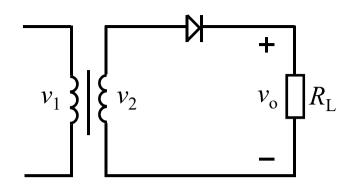
【例1.1】

右图所示电路。

己知: $v_2 = \sqrt{2} \sin wt$

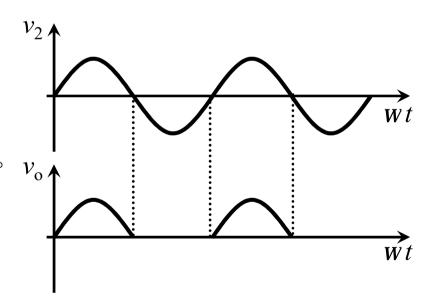
要求画出输出火。的波形。

解:采用理想二极管模型分析。



单相半波整流电路

整流:交流电转换成直流电的过程。



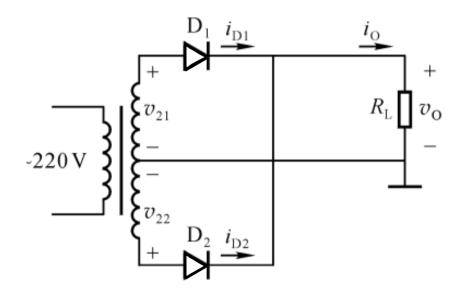
【例1.2】

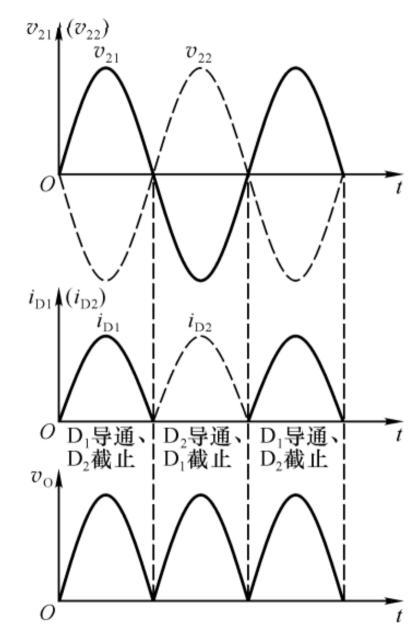
下图所示电路。

要求画出输出火。的波形。

解:采用理想二极管模型分析。

全波整流电路





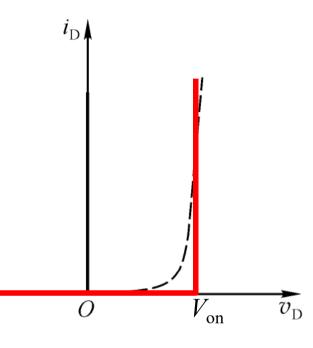
∅二极管(常规模型)

 $\ddot{\mathbf{U}}$ 正偏: 二极管正向偏压大于 V_{on} 。

□ 反偏:二极管反偏或正向偏压小于 Von。

ü二极管相当理想开关与恒压源的串联。

如何判断二极管的工作区域?



$$v_{\mathrm{D}} V_{\mathrm{on}}$$

【例1.3】

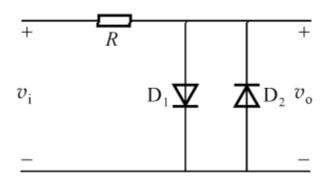
右图所示电路。

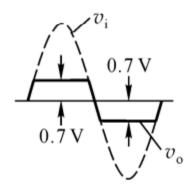
分析:输出 v_o 的波形。

解:采用常规二极管模型分析。

限幅电路

限幅: 限制输出信号的幅度。





【例1.4】

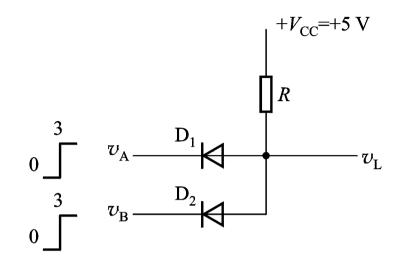
右图所示电路。

已知:输入 v_A 、 v_B 。

求: 输出 v_L。

二极管门电路

采用常规二极管模型分析。 (采用理想二极管模型分析)



$v_{ m A}$	$v_{ m B}$	D_1	D_2	$ u_{ m L}$
00	00	导通	导通	0.7 ₀
00	31	导通	截止	0.7 ₀
3 ₁	00	截止	导通	0.7 ₀
31	31	导通	导通	3.7 ₁

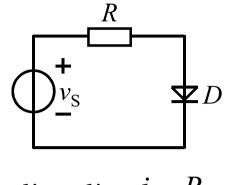
∅二极管(图解法)

□ 图解法的前提:

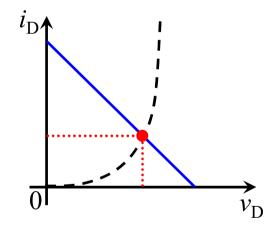
外电路(除器件外)的伏安特性曲线图; 器件自身的伏安特性曲线图。

ü优点: 直观、简单;

缺点:不精确。



$$v_{\rm D} = v_{\rm S} - i_{\rm D} \cdot R$$



❷稳压二极管

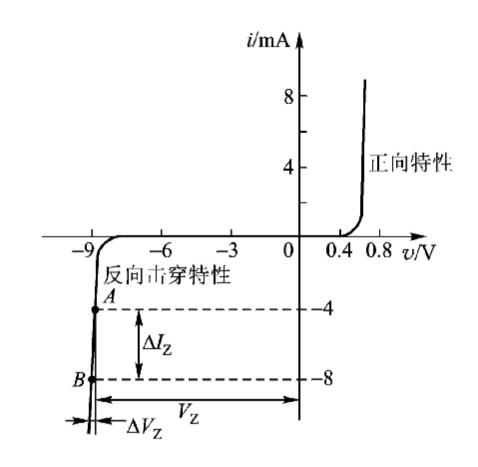
ü主要参数:

稳定电压 V_Z ;

动态电阻 r_d ;

最大允许耗散功率 P_{Zmax} ;

温度系数



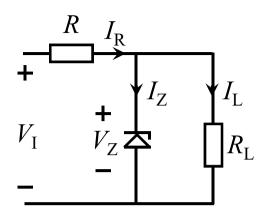
【例1.5】

右图所示电路。

已知: $V_{\rm I}=12{\rm V}$, $R_{\rm L}=600\Omega$, $P_{\rm Zmax}=150{\rm mW}$, 正常工作时 $V_{\rm Z}=6{\rm V}$, $I_{\rm Z}=10{\rm mA}$ 。

要求: (1) 确定限流电阻 R;

(2) 若 R_L 变化,检验稳压管能否正常工作。



稳压管正常工作: (1) 反向电压; (2) 电流; (3) 功率。

解:根据正常工作要求计算 R:

$$I_{\rm R} = I_{\rm Z} + I_{\rm L} = 20 \text{ mA}$$

$$R = \frac{V_{\rm I} - V_{\rm Z}}{I_{\rm R}} = \frac{12 - 6}{20} = 300 \ \Omega$$

检验负载开路时稳压管的功耗:

$$I_{\rm Z} = I_{\rm R} - I_{\rm L} = 20 \text{ mA}$$

$$P_{\rm Z} = I_{\rm Z} \cdot V_{\rm Z} = 20 \times 6 = 120 \text{ mW} < P_{\rm Zmax}$$

结论...

Ø发光二极管

- ü器件符号:
- ü 伏安特性与一般二极管相似; 开启电压 1.3~2.4V, 反压一般大于 3V;



- ü由磷砷化镓(GaAsP)、磷化镓(GaP)等半导体制成的 PN 结正偏工作时,多子大量复合,释放出能量,其中一部分以光能的形式体现。
- ü 光谱范围窄,光的波长与所用材料有关; 发光亮度与正向电流(毫安级)成正比。
- ü 优点: 功耗小, 易于和集成电路匹配, 驱动简单, 响应时间快(点亮或熄灭 ns 级), 寿命长, 耐冲击等。

Ø光电二极管

ü正常应用时:

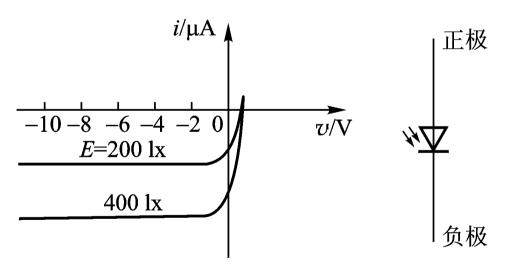
光电二极管工作在反向偏置状态;

无光照时只有很小的反向饱和电流 I_{s} (暗电流);

有光照射时,光电二极管受光激发,产生大量电子—空穴对,形成较大的光生电流,且随光照强度的增加而增大。

ü特性要求:

线性性、 $I_{\rm S}$ 要求较大。



❷肖特基二极管

ü内部有一个金属结面。

□ 器件符号:金属N型半导体

ü显著特点:

导通电压 (V_{on}) 很低, 仅为 0.3V 左右;

导通时存贮的非平衡少数载流子数量少,关断时间很短,工作频率高。

∨ 晶体三极管

- ü晶体三极管,简称晶体管、三极管。
- ü内部参与导电有自由电子、空穴两种极性载流子。 双极型晶体管(Bipolar Junction Transistor — BJT)

ü分类:

材料: 硅三极管、锗三极管;

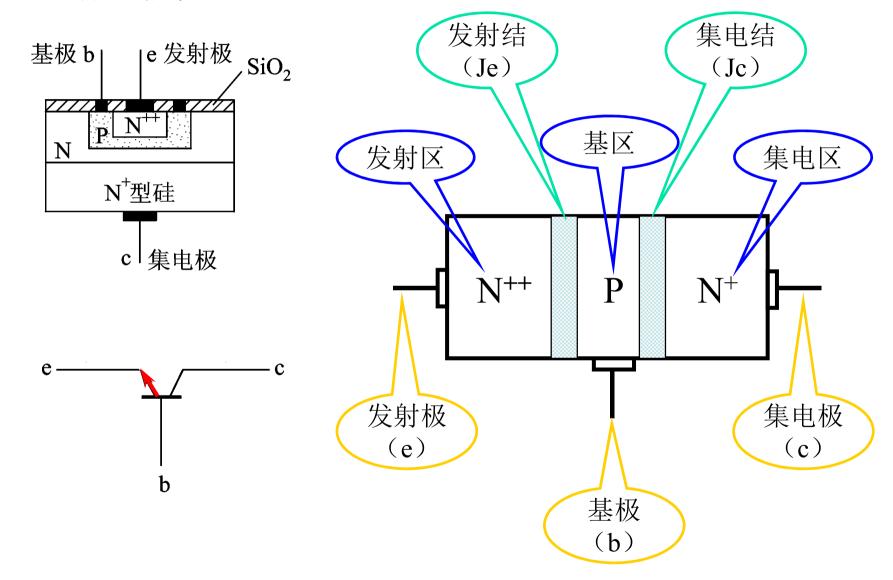
掺杂: NPN型、PNP型;

频率: 高、低;

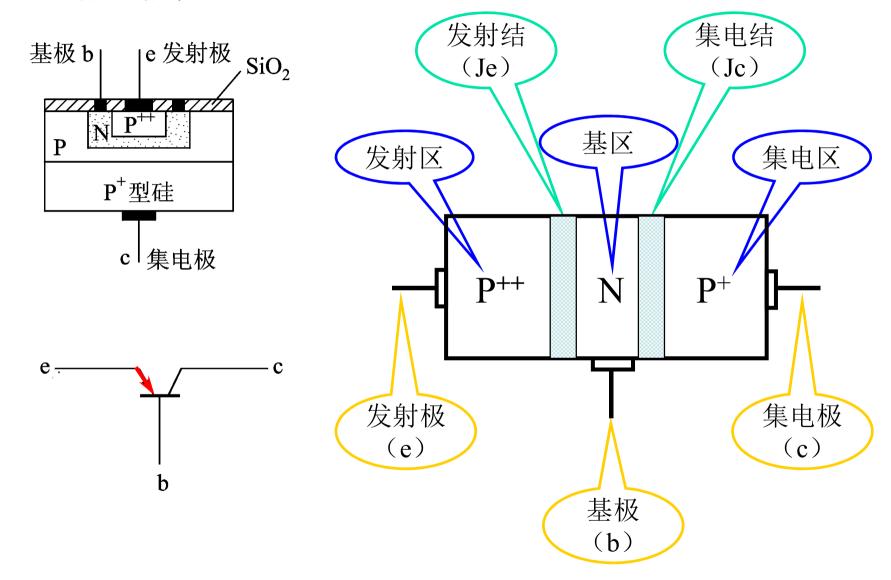
功率: 大、中、小

...

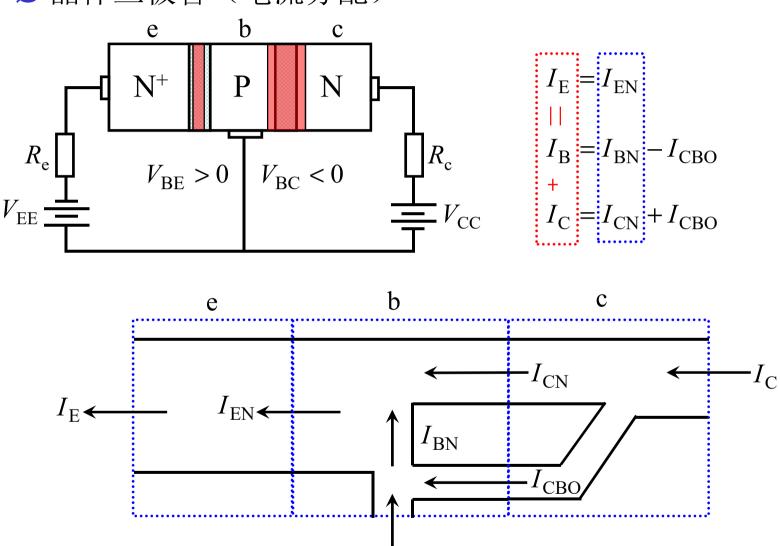
❷ 晶体三极管(NPN型)



Ø晶体三极管(PNP型)



❷ 晶体三极管(电流分配)



 I_{B}

❷ 晶体三极管(工作区域)

- ü四个工作区域:

$$I_{\rm E} = I_{\rm C} + I_{\rm B}$$

Je	Jc	状态
反偏	反偏	截止
反偏	正偏	倒置
正偏	反偏	放大
正偏	正偏	饱和

❷晶体三极管(电路组态)

□ 放大系统(电路)的组成:(输入)信号源、(输出)负载、(供电)电源、放大电路。

ü三种基本组态:

共基极(CB、共基组态);

共发射极(CE、共射组态);

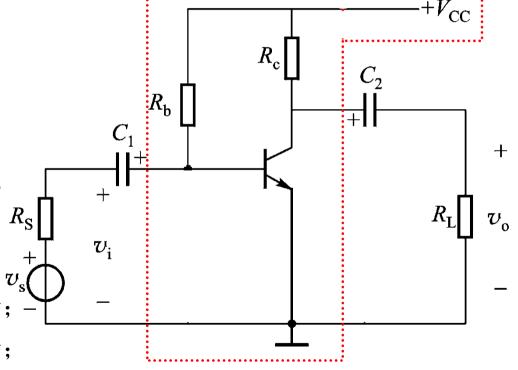
共集电极(CC、共集组态)。

ü组态区分依据:

一极连输入端,一极连输出端;-

第三极作为输入输出的公共端;

"公共的极"即为组态形式。



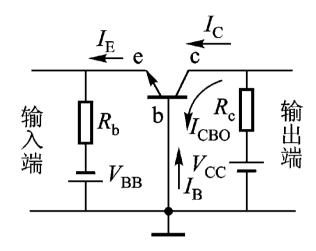
❷ 晶体三极管(共基组态)

ü右图所示电路。

输入: e

输出: c

公共端: b



 $\ddot{\mathbf{u}}$ 共基直流电流放大倍数: $\mathbf{a} = \frac{I_{\text{CN}}}{I_{\text{EN}}}$

(e区自由电子能到达c区的比例,一般为0.95~0.995)

$$I_{\rm C} \approx \overline{a}I_{\rm E}$$
 $I_{\rm B} \approx (1 - \overline{a})I_{\rm E}$

一定条件下,输入/输出电流成线性关系,三极管是一种电流控制器件。

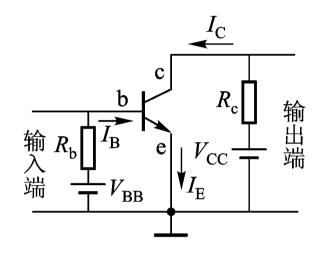
❷晶体三极管(共射组态)

ü右图所示电路。

输入: b

输出: c

公共端: e



 $\ddot{\mathbf{u}}$ 共射直流电流放大倍数: $\overline{\beta} = \frac{I_{\text{CN}}}{I_{\text{BN}}}$

(e区自由电子能到达 c区,与被 b 区复合的比例,一般比较大)

$$\begin{array}{ll} I_{\rm C} \approx \overline{a} I_{\rm E} & I_{\rm C} \approx \overline{\beta} I_{\rm B} \\ I_{\rm B} \approx (1-\overline{a}) I_{\rm E} & I_{\rm E} \approx (1+\overline{\beta}) I_{\rm B} \end{array} \Rightarrow \overline{a} = \frac{\overline{b}}{1+\overline{b}} \,, \quad \overline{b} = \frac{\overline{a}}{1-\overline{a}} \,.$$

一定条件下,输入/输出电流成线性关系,三极管是一种电流控制器件。

❷晶体三极管(共集组态)

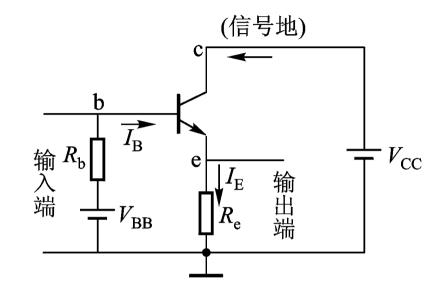
ü右图所示电路。

输入: b

输出: e

公共端: c

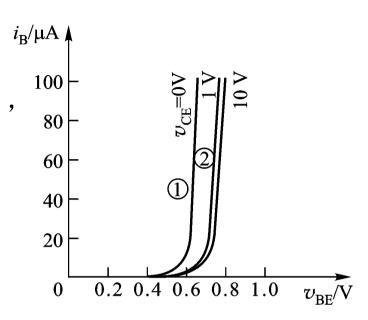
$$I_{\rm E} = I_{\rm C} + I_{\rm B} \approx (1 + \overline{\beta})I_{\rm B}$$

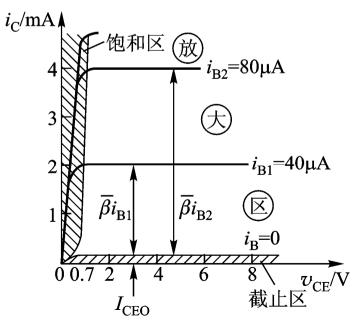


一定条件下,输入/输出电流成线性关系,三极管是一种电流控制器件。

❷ 晶体三极管 (伏安特性)

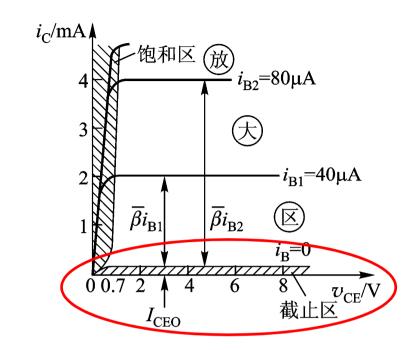
- ü通过专用仪器(如晶体管特性图示仪),可直接显示伏安特性曲线。
- $\ddot{\mathbf{U}}$ 共射极输入特性: $i_{\mathrm{B}} = f(v_{\mathrm{BE}})\Big|_{v_{\mathrm{CE}} = \mathrm{C}}$ $V_{\mathrm{CE}} = 0\mathrm{V}$ 时 V_{CE} 增长时 $V_{\mathrm{CE}} > 1\mathrm{V}$ 后
- $\ddot{\mathbf{U}}$ 共射极输出特性: $i_{\mathbf{C}} = f(v_{\mathbf{CE}})|_{i_{\mathbf{B}}=\mathbf{C}}$ 饱和区、放大区、截止区



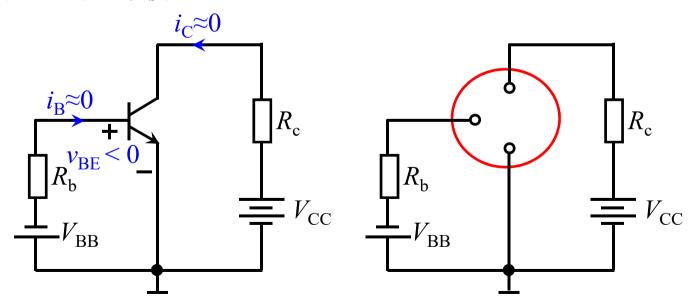


❷晶体三极管(截止区)

 $\ddot{\mathbf{U}}$ 截止区的判断依据: 发射结、集电结均为反偏; $(V_{\text{BE}} \leq 0, V_{\text{BC}} < 0, I_{\text{B}} \approx 0, I_{\text{C}} \approx 0)$ 三极管无放大能力。



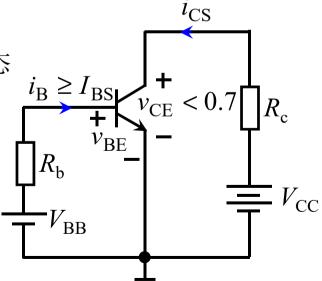
ü截止区的电路模型

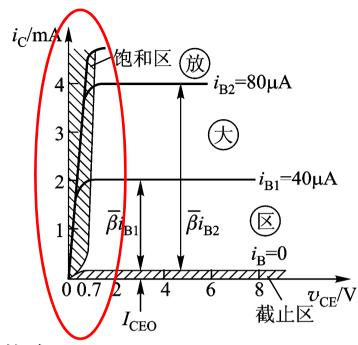


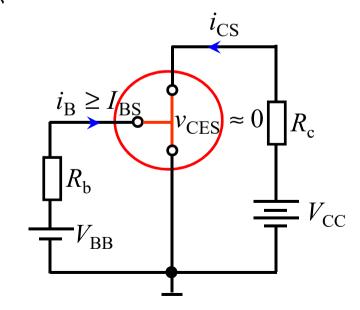
- ❷晶体三极管(饱和区)
- ü 饱和区的判断依据: 发射结、集电结均为正偏。
- ü 饱和区特征

ü饱和压降、临界饱和状态、深度饱和状态

ü深度饱和状态 时的电路模型



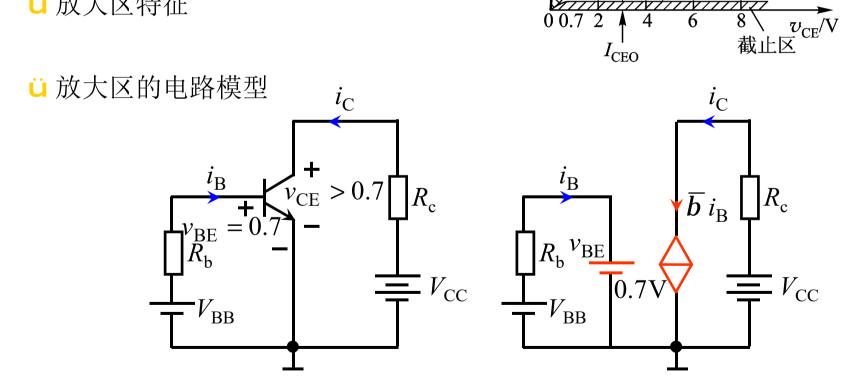




 $i_{\rm C}/{\rm mA}$ ❷ 晶体三极管(放大区、恒流区)

ü 放大区的判断依据: 发射结正偏、集电结反偏。

ü放大区特征



▶饱和区 倣

 $\overline{\beta}i_{\mathrm{B1}}$

0.0.72

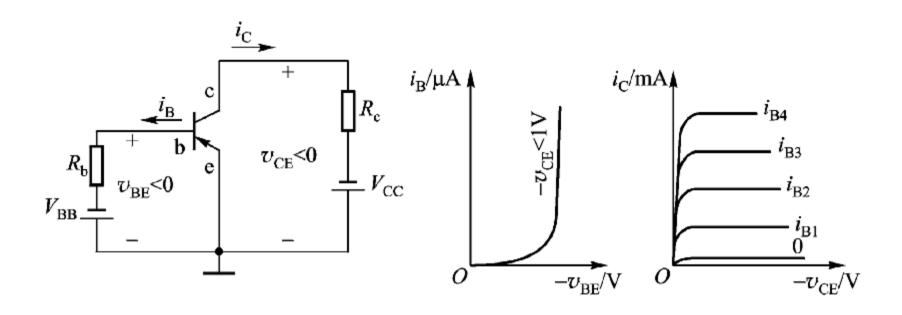
 $i_{\rm B2} = 80 \mu A$

 $\overline{eta}i_{
m B2}$

 $i_{\rm B1} = 40 \mu {\rm A}$

 $i_{\mathrm{B}}=0$

❷ 晶体三极管(PNP型 伏安特性)



❷晶体三极管(电路分析)

ü原则:以区域为依据,代入不同的模型。

ü分析判断步骤:

(1) 判断是否为截止状态?

依据:发射结是否反偏, $I_{\rm B}$ 是否小于0等...

(2) 按放大区模型计算;

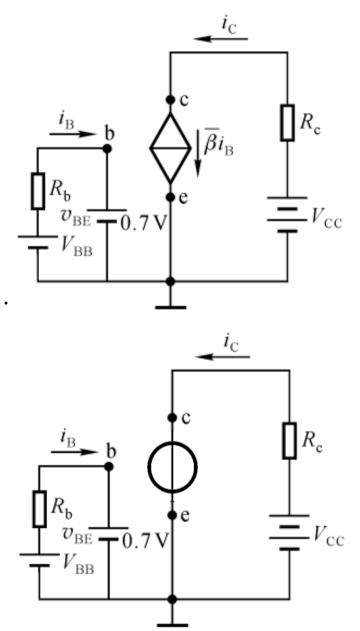
若: $V_{CE} > 0.7V$, 说明的确为放大状态;

且: $I_{\rm C} = \overline{\beta}I_{\rm B}$

(2) 按临界饱和区模型计算;

若: $I_{\rm C} < \overline{\beta}I_{\rm B}$, 说明的确为饱和状态; 然后按 $V_{\rm CES} = 0.3{\rm V}$ 再重新计算。

(3) 若第2步模型不符,需重新计算。



【例1.6-1】

右图所示电路。

已知: $V_{\rm B} = 5.7 {
m V}$, $V_{\rm C} = 15 {
m V}$, $R_{\rm b} = 100 {
m k}\Omega$, $R_{\rm c} = 2 {
m k}\Omega$, $\beta = 100$ 。

求: 电路参数。

解: 首先判断出非截止区。

按放大区模型代入, 计算得:

$$V_{\text{BE}} = 0.7\text{V}$$

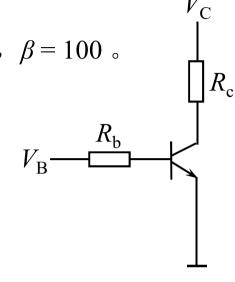
$$I_{\text{B}} = \frac{V_{\text{B}} - V_{\text{BE}}}{R_{\text{b}}} = \frac{5.7 - 0.7}{100\text{k}} = 50\mu\text{A}$$

$$I_{\text{C}} = b I_{\text{B}} = 100 \times 50\mu = 5\text{mA}$$

$$V_{\text{CE}} = V_{\text{C}} - I_{\text{C}}R_{\text{c}} = 15 - 5\text{m} \times 2\text{k} = 5\text{V}$$

经检验,符合放大区条件。

结论...



【例1.6-2】

右图所示电路。

已知: $V_{\rm B} = 5.7 \, {\rm V}$, $V_{\rm C} = 15 \, {\rm V}$, $R_{\rm b} = 50 \, {\rm k}\Omega$, $R_{\rm c} = 2 \, {\rm k}\Omega$, $\beta = 100$ 。

求: 电路参数。

解: 首先判断出非截止区。

按放大区模型代入, 计算得:

$$V_{\text{BE}} = 0.7\text{V}$$

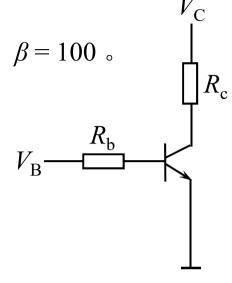
$$I_{\text{B}} = \frac{V_{\text{B}} - V_{\text{BE}}}{R_{\text{b}}} = \frac{5.7 - 0.7}{50\text{k}} = 100\mu\text{A}$$

$$I_{\text{C}} = b I_{\text{B}} = 100 \times 100\mu = 10\text{mA}$$

$$V_{\text{CE}} = V_{\text{C}} - I_{\text{C}}R_{\text{c}} = 15 - 10\text{m} \times 2\text{k} = -5\text{V}$$

经检验,不符合放大区条件。

需按饱和区模型重新计算 ...



【复例1.6-2】

右图所示电路。

已知: $V_{\rm B} = 5.7 \, {\rm V}$, $V_{\rm C} = 15 \, {\rm V}$, $R_{\rm b} = 50 \, {\rm k}\Omega$, $R_{\rm c} = 2 \, {\rm k}\Omega$, $\beta = 100$ 。

求: 电路参数。

解: 首先判断出非截止区。

按临界饱和区模型代入, 计算得:

$$V_{\rm BE} = 0.7 \text{V}$$

$$I_{\rm B} = \frac{V_{\rm B} - V_{\rm BE}}{R_{\rm b}} = \frac{5.7 - 0.7}{50 \text{k}} = 100 \mu \text{A}$$

$$b I_{\rm B} = 100 \times 100 \mu = 10 \text{mA}$$

$$I_{\rm C} = (V_{\rm C} - V_{\rm CE}) / R_{\rm c} = (15 - 0.7) / 2 \text{k} = 7.15 \text{mA}$$

经检验,符合饱和区条件。

则: $I_{\rm C} = (15-0.3)/2 k = 7.35 \text{mA}$ 结论 ...

ü 电流放大系数(倍数)

直流共射电流放大系数:
$$\overline{b} = \frac{I_{\rm C}}{I_{\rm B}}$$

交流共射电流放大系数:
$$b = \frac{\Delta I_{\rm C}}{\Delta I_{\rm B}}$$

直流共基电流放大系数:
$$\overline{a} = \frac{I_{\rm C}}{I_{\rm E}}$$

交流共基电流放大系数:
$$a = \frac{\Delta I_{\rm C}}{\Delta I_{\rm E}}$$

- ü极间反向电流
 - (1) 集电结反向饱和电流 I_{CBO} 发射极开路时,集电极与基极间的反向饱和电流;取决于温度和少子浓度;
 - (小功率硅管,小于 0.1;锗管在几至十几μA)
 - (2) 穿透电流 I_{CEO}

基极开路,集射间加上一定反向电压时,从集电极穿过基区流入发射极的反向饱和电流;

是衡量三极管性能稳定与否的重要参数之一,值愈小愈好;

(小功率硅管在几 μA 以下,小功率锗管约在几十至几百 μA)

ü 极限参数

(1) 集电极最大允许电流 I_{CM}

电流放大系数 β 下降至正常值 2/3 时的 I_{C} 值。

(2) 集电极最大允许功率损耗 P_{CM} (等于 $I_{\text{C}} \times V_{\text{CE}}$)

取决于管子所允许的温升,与散热条件有关;

- (硅管最高结温为 150℃,锗管为 75℃,超过这个数值将导致管子性能迅速变坏,以至烧毁)
 - (3) 反向击穿电压 $V_{(BR)EBO}$

集电极开路, Je 的反向击穿电压,几个十几伏。

(4) $V_{\text{(BR)CBO}}$

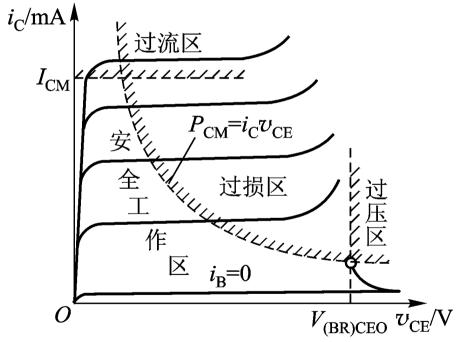
发射极开路, Jc 的反向击穿电压, 通常为几十伏, 高反压管达上千伏。

 $(5) V_{(BR)CEO}$

基极开路, $J_{C} \sim J_{E}$ 间的反向击穿电压,通常比 $V_{(BR)CBO}$ 小。

ü安全工作范围

根据三个极限参数 $(P_{\text{CM}}, I_{\text{CM}} \cap V_{(\text{BR})\text{CEO}})$,在输出特性曲线上画出安全工作区。

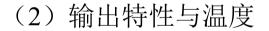


ü 温度稳定性

(1) 输入特性与温度

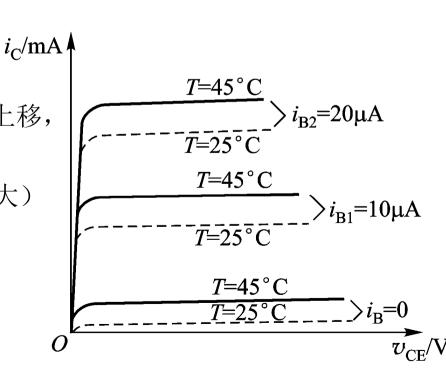
(温度升高,发射结正向压降 V_{RE} 减小,温度系数约 -2.5mV/℃)

i/mA



(温度升高,整簇输出特性曲线都上移,曲线间距拉大,β增大)

 $(I_{CBO}, I_{CEO}$ 等均随温度升高而增大)

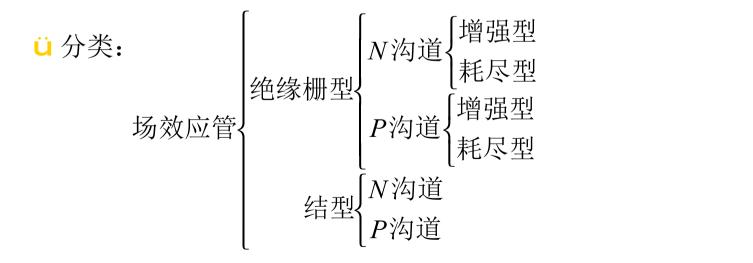


80°C 20°C

v/V

∨ 场效应管

- □ 场效应晶体三极管,简称场效应管(Field Effect Transistor FET); 利用极间电压产生的电场效应来控制电流。
- ü工作电流主要由多数载流子的漂移运动形成。(单极型晶体管)
- ü优点:输入阻抗高、热稳定性好、噪声低、抗辐射能力强、体积小、功耗低、制造工艺简单、易于大规模集成。



Ø N 沟道 增强型 绝缘栅型 场效应管

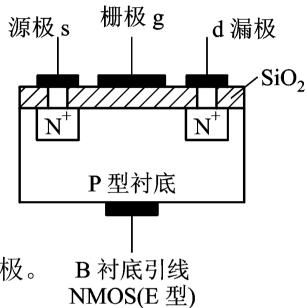
ü基本结构:

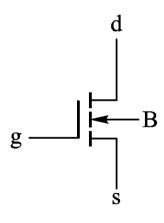
两个N+型区域,加衬底P型区域,加 SiO_2 绝缘层,再加铝极;

MOS (Metal – Oxide – Semiconductor);

源(Source)、漏(Drain)、栅(Gate)三个极。 (场效应管的栅极与其它电极绝缘)

ü器件符号:

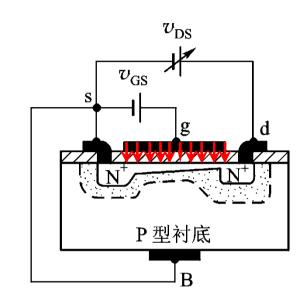




NMOS(E型)

Ø N 沟道 增强型 绝缘栅型 场效应管 (工作机理)

 $v_{GS} = 0$ 时: 漏源间只是两个反向串联的 PN 结; 漏~源间为高阻; 无导电能力。



 $\ddot{\mathbf{u}} v_{GS} > 0$ 时:

栅极与衬底之间将产生一个垂直电场;

P型衬底区,在靠近漏~源间的表面将出现:电子层(反型层);两个 N+ 区连通,形成 N型的导电沟道;漏~源间为低阻; v_{GS} 越大,导电沟道越厚,等效电阻越小,则导电能力增强。

 $\ddot{\mathsf{U}}$ 开启电压 $V_{\mathsf{GS(th)}}$: 开始形成导电沟道所需的最小栅~源电压(V_{T})。

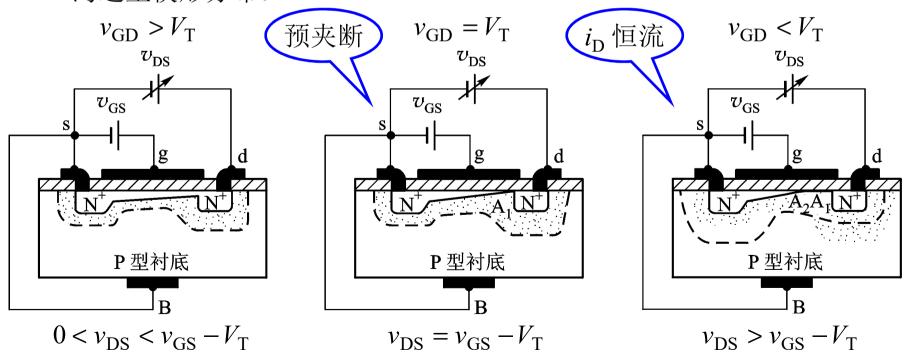
Ø N 沟道 增强型 绝缘栅型 场效应管 (工作机理)

 $\ddot{\mathbf{u}}$ 令 $v_{GS} > V_{T}$,并保持恒定,同时加上 v_{DS} : 产生漏~源电流 i_{D} ;

in 沿沟道方向产生电压降, 使沟道上的电场产生不均匀分布;

 v_{GS} 最大, v_{GD} 最小($v_{GD} = v_{GS} - v_{DS}$);

沟道呈楔形分布。



Ø N 沟道 增强型 绝缘栅型 场效应管 (伏安特性)

 $\ddot{\mathbf{u}}$ 输出特性(漏极特性): $i_{\mathrm{D}} = f(v_{\mathrm{DS}})\Big|_{v_{\mathrm{GS}} = \ddot{\mathbf{n}}$ 数

可变电阻区:
$$(导电沟道被预夹断之前) R_{DS} = \frac{v_{DS}}{i_{D}} \Big|_{v_{GS} = \mathbb{R}}$$
$$v_{GS} > V_{T}, \ v_{GS} - v_{DS} > V_{T}$$

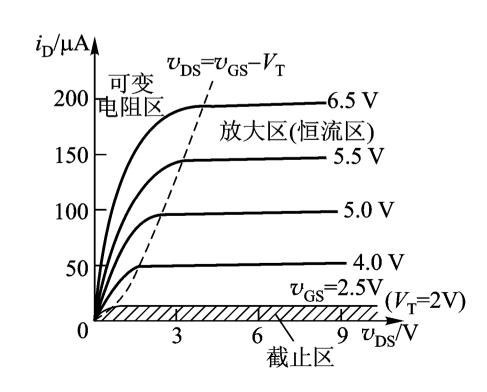
放大区、恒流区、饱和区: (导电沟道被夹断后)

$$v_{\rm GS} > V_{\rm T}$$
, $v_{\rm GS} - v_{\rm DS} \le V_{\rm T}$

截止区:

(无导电沟道)

$$v_{\rm GS} < V_{\rm T}, \ i_{\rm D} \approx 0$$

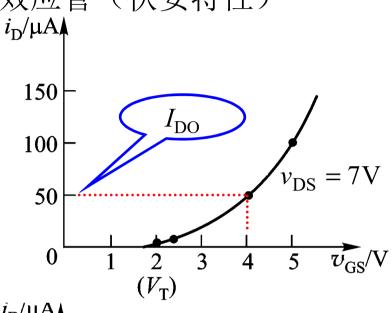


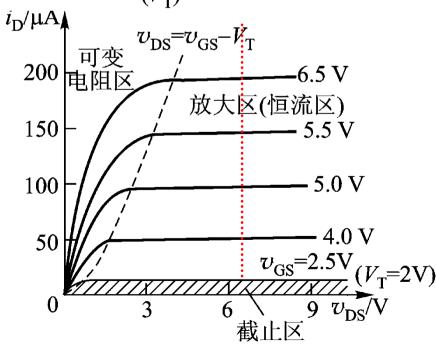
ØN沟道增强型绝缘栅型场效应管(伏安特性)

ü 转移特性: $i_{\rm D} = f(v_{\rm GS})\Big|_{v_{\rm DS} = \text{常数}}$

$$i_{\rm D} = I_{\rm DO} \left(\frac{v_{\rm GS}}{V_{\rm T}} - 1 \right)^2$$

 I_{DO} 是 $v_{GS} = 2V_T$ 时的漏极电流。



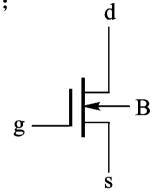


Ø N 沟道 耗尽型 绝缘栅型 场效应管(工作机理)

ü制造过程中,已在SiO₂绝缘层中掺入了大量的K⁺、Na⁺;

$$\ddot{\mathbf{u}}$$
 当 $v_{GS} = 0$ 时:

依靠正离子的作用,P型衬底表面能感应出N型反型层,g-将两个N+型区域连通,形成原始的N型导电沟道。

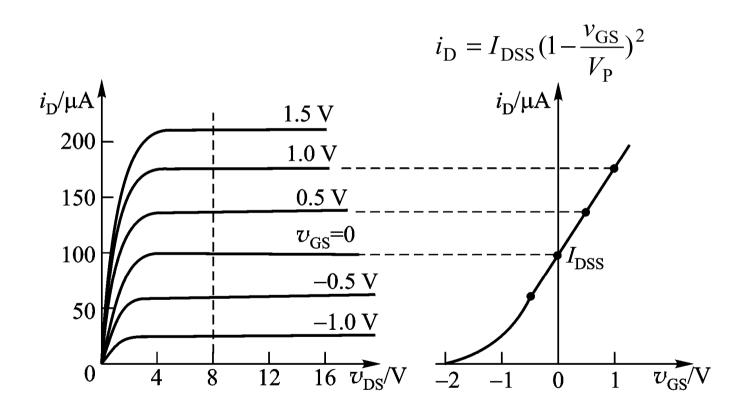


 $v_{GS} > 0$ (v_{DS} 保持一定值)时: NMOS(D型) v_{GS} 越大,导电沟道越厚,等效电阻越小,导电能力增强; 若减少 v_{GS} ,导电沟道将变薄。

 $\ddot{\mathbf{U}}$ 夹断电压 $V_{\mathrm{GS(off)}}$: 使导电沟道消失所需的最小栅~源电压(V_{P})。(沟道被夹断, $i_{\mathrm{D}} \approx 0$,场效应管截止)

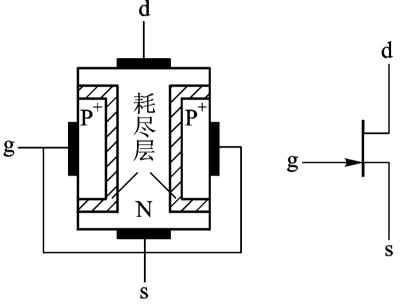
ØN沟道 耗尽型 绝缘栅型 场效应管 (伏安特性)

 $I_{\rm DSS}$ 是 $v_{\rm GS} = 0$ 时的饱和漏极电流。



ØN沟道结型场效应管

ü 基本结构与符号: (JFET)



ü工作原理:

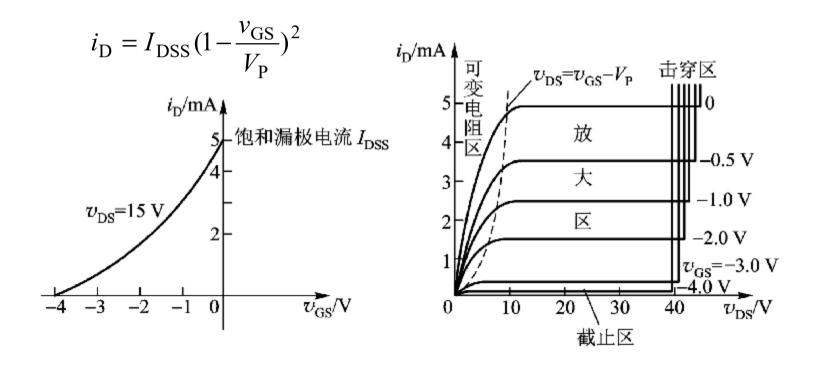
在 $v_{GS} = 0$ 时,存在原始的导电沟道,类似于耗尽型;

正常工作时,两个PN 结必须反偏;

通过 v_{GS} 改变半导体内耗尽层厚度(沟道的截面积)来控制 i_D 。(体内场效应器件)

ØN沟道结型场效应管(伏安特性)

 I_{DSS} 是 $v_{GS} = 0$ 时的饱和漏极电流。



Ø 场效应管(主要参数)

ü直流参数

增强型管开启电压 $V_{\rm GS(th)}$ $(V_{\rm T})$ 、耗尽型管夹断电压 $V_{\rm GS(off)}$ $(V_{\rm P})$; 耗尽型管在 $v_{\rm GS}=0$ 时的饱和漏极电流 $I_{\rm DSS}$; 直流输入电阻 $R_{\rm GS(DC)}$ $(v_{\rm DS}=0$ 时,栅源电压 $v_{\rm GS}$ 与栅极电流 $i_{\rm G}$ 之比)。

ü交流参数

低频跨导(互导) $g_{\rm m}$ (转移特性曲线的斜率): $g_{\rm m} = \frac{\Delta i_{\rm D}}{\Delta v_{\rm GS}}\Big|_{v_{\rm DS}=\text{常数}}$ 交流输出电阻 $r_{\rm ds}$: $r_{\rm ds} = \frac{\Delta v_{\rm DS}}{\Delta i_{\rm D}}\Big|_{v_{\rm GS}=\text{常数}}$

ü 极限参数

最大漏源电压 $V_{(BR)DS}$ (漏极附近发生雪崩击穿时的 v_{DS});最大栅源电压 $V_{(BR)GS}$ (栅~源间 PN 结的反向击穿电压);最大耗散功率 P_{DM} 。

▼ 集成电路中的电子器件

□ 集成电路: 同一块硅片制作特殊功能电路,包含二极管、三极管、 场效应管、电阻、电容,以及各种连线。

ü集成电路分类:

小、中、大、超大规模(SSI、MSI、LSI、VLSI) 模拟集成电路、数字集成电路。

ü集成电路~器件之间绝缘:

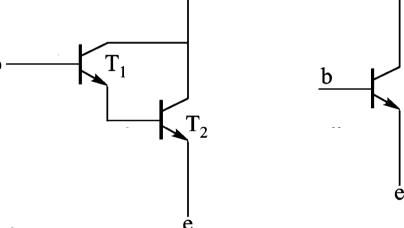
介质(如 SiO_2)隔离,一般用于模拟集成电路; PN 结隔离,一般用于数字集成电路。

Ø复合管

□ 复合管:两只(或以上)三极管(或场效应管),按一定方式连接而成;

又称达林顿管(Darlington)。

ü常见复合管组合:



ü结论:

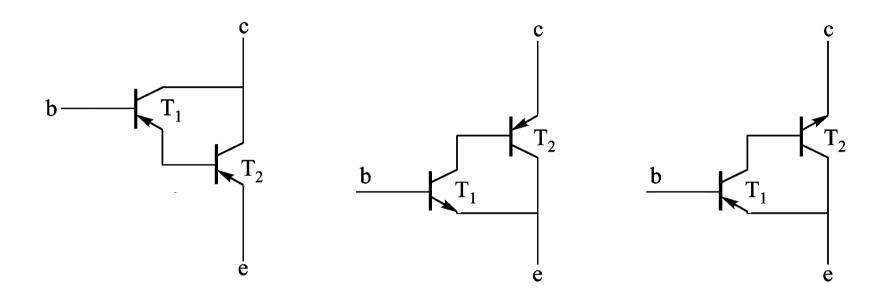
等效复合管的 $\beta \approx \beta_1 \beta_2$;

等效复合管的管型取决于第一只管子的类型;

等效复合管的输入电流可大大减小, T₁ 可采用小功率管;

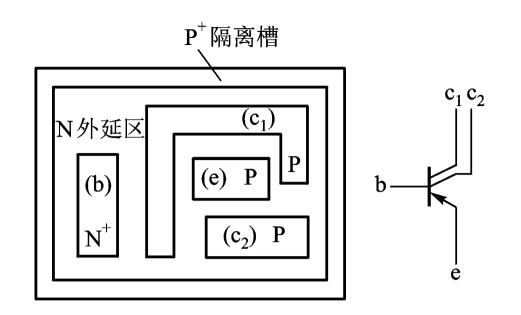
组成复合管时也可由晶体管和场效应管或多个晶体管进行复合。

Ø复合管

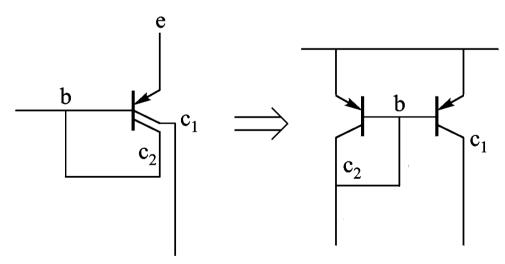


Ø多集电极管

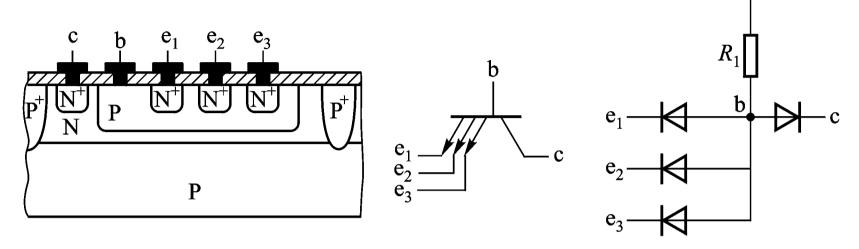
ü集电极电流之比 约等于集电区面积之比。



ü利用它的多个集电极可以构成多个具有比较稳定电流关系的电流源。



Ø多发射极管



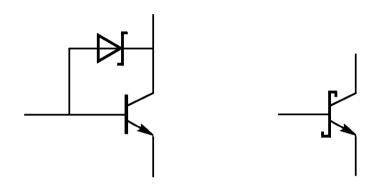
ü多发射极三极管常作为门电路的输入级电路。

ü 在数字集成电路中,影响门电路转换速度的主要因素是晶体管的开关时间,多发射极管的引入可以加快后级晶体管存储电荷的消散,缩短开关时间,从而提高门电路的转换速度。

Ø肖特基三极管

ü 肖特基三极管:

在普通三极管的集电结上,并接一个肖特基势垒二极管(SBD)。



□ SBD 的开启电压约为 0.3V,正向压降约 0.4V(比普通二极管低 0.2~0.3V),本身没有电荷存储效应,开关时间短;

利用肖特基三极管可以有效地限制三极管的饱和深度,缩短电路的开关时间。

❷下次课

帶第Ⅱ册 (第Ⅰ册也需要)

v 本节作业

□ 习题 3 (P99)2abcd、3a (二极管)14、15 (三极管)

□ 题 3.2/3.3 : 图中的二极管符号不正确; 题 3.3 : 请列表说明以下各电参数的表达式(不用画波形):

 v_{i} D_{1} D_{2} i_{D1} i_{D2} v_{D1} v_{D2} v_{o}

所有的题目,需要有解题过程(不是给一个答案即可)。

∨ 本节作业

ü 习题 3 (P103) 19 (场效应管)

 $\ddot{\mathbf{U}}$ 题 3.19: 并写出 $|V_{\mathrm{DS}}|=5\mathrm{V}$ 时的转移特性表达式(不用画…)

所有的题目,需要有解题过程(不是给一个答案即可)。