要点:晶体、导体、量子力学

半导体材料

晶体相关

• 单晶:组成晶体的原子按一定的方式有规则的排列而成,几何周期性、各向异性、固定的熔点

• 多晶:由大量的微小单晶体随机堆积而成的整块材料,如各种金属材料和电子陶瓷材料

• 非晶体 (无定形): 无规则的外形和没有固定的熔点, 内部结构也不存在长程有序

硅、锗是**金刚石**型晶格结构,能带结构是**间接**禁带类型

1. 简立方: 8个拐角原子

2. 体立方: 8个拐角原子+1个体心原子

3. 面心立方: 8个拐角原子+6个面心原子

4. 金刚石: 8个拐角原子+6个面心原子+4个中心原子

米勒指数: 1.截距 2.取倒数 3.乘最小公分母

原子体密度注意共享的原子

导体、半导体

1. **导体**: 电阻率小,约为 $10^{-8} \sim 10^{-6}$

2. **绝缘体**: 电阻率大,约为 $10^8\sim 10^{18}$

3. **导体**:电阻率适中,约为 $10^{-5}\sim 10^6$

半导体、导体和绝缘体,能用能带理论解释,不存在能隙的是**导体**,能隙较小的是**半导体**,能隙较大的是**绝缘体。**

量子力学初步

基础量和公式

普朗克常数: $h = 6.625 \times 10^{-34} J \cdot s = 4.14 \times 10^{15} eV \cdot s$

电子质量: $9.11 \times 10^{-31} kg$

电子伏特: $1eV=1.6 imes10^{-19}J$

光子能量

$$E = h\nu = \frac{hc}{\lambda}$$

光电效应

$$E_k = h
u - W$$

德布罗意波-动量

$$p = \frac{h}{\lambda} = mc$$

推导后的光子能量

$$E = h
u = rac{hc}{\lambda} = rac{p^2}{2m}$$

不确定原理

两组测不准关系的物理量分别是**坐标**和**动量**不能同时测准,能量和时间不能同时测准

$$egin{aligned} \Delta x \cdot \Delta p_x &\geq rac{\hbar}{2} \ \Delta E \cdot \Delta t &\geq rac{\hbar}{2} \end{aligned}$$

其中, \hbar 为约化普朗克常数, $\hbar = \frac{h}{2\pi} = 1.054 \times 10^{-34} J \cdot s$

薛定谔方程

$$-rac{\hbar^2}{2m}
abla^2\Psi({f r},t)+V({f r})\Psi({f r},t)=j\hbarrac{\partial}{\partial t}\Psi({f r},t)$$

波函数的解为复数,其模的平方表示为: **某一时刻在空间某点出现的概率密度**,且满足概率的归一化条件

$$\int_{-\infty}^{+\infty} |\Psi(\mathbf{r},t)|^2 d\mathbf{r} = 1$$

特定解

当没有任何外力作用于电子,即势函数 $V(\mathbf{r})=0$ 时,薛定谔方程简化为

$$-rac{\hbar^2}{2m}
abla^2\Psi({f r},t)=j\hbarrac{\partial}{\partial t}\Psi({f r},t)$$

其解为平面波形式

$$\Psi({f r},t) = A \exp \left[rac{j}{\hbar} (x \sqrt{2mE} - Et)
ight] + B \exp \left[-rac{j}{\hbar} (x \sqrt{2mE} + Et)
ight]$$

若仅考虑一个方向,则

$$\Psi(x,t) = A \exp[j(kx - \omega t)]$$

其中, k 为波数, 满足

$$k = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{p}{\hbar}$$

无限深势阱

在无限深势阱中, 粒子只能在有限的空间内运动, 其波函数满足边界条件

$$\Psi(0,t) = \Psi(L,t) = 0$$

在这种条件下,薛定谔方程的解可以分为**驻波**和**行波**两种,其中**驻波对应的束缚态粒子**局限在势阱内, 使得能级呈离散分布,从而实现能量量子化;而**行波则对应自由粒子**,不受此类约束。

驻波解类似于黑体辐射中电磁波模式的量子化,两者都是由于系统内部的约束条件自然形成的,而非外部强制规定的结果。单一粒子的量子化在宏观上可体现为能级的分裂,说明这种离散化本质上源于系统边界条件和空间限制。

矩形势垒

在矩形势垒问题中, 薛定谔方程的解可以拆分为两部分:

• 反射波: 描述粒子遇到势垒后反射回去的部分;

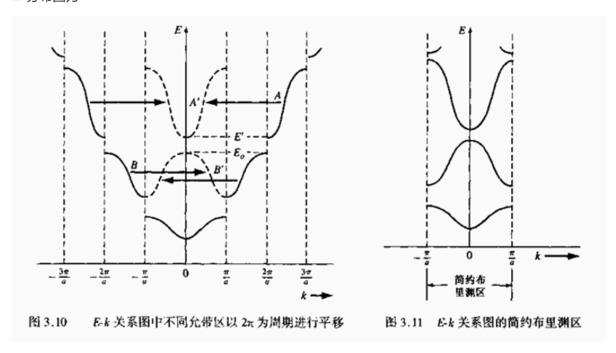
• 透射波: 描述粒子穿过势垒、继续前进的部分, 这部分解对应的现象就是量子隧穿效应。

量子隧穿效应说明,即便粒子的能量低于势垒高度,也有非零的概率出现在势垒另一侧

固体量子理论

能带理论

根据克龙尼克-潘纳模型,对周期势函数下的薛定谔方程求解可得到解呈现出能带特征,解出 k 空间下的 E 分布图为



其中实线为允带区域,允带之间的竖直空白为禁带区域。右图为简化的第一布里渊区。

1. 能带: 当大量原子靠近形成固体时,原子的离散能级会分裂成带状结构

2. 价带: 被电子占据的最高能带, 包含参与化学键合的电子

3. 导体: 价带上方的能带, 电子在此可自由移动导电

4. 禁带: 价带与导带间的能量间隙, 电子不能存在的区域

导体价带与导带重叠、或价带未完全填满,没有禁带,电子可自由移动。

半导体禁带宽度较小,少量电子可获得足够能量跨域禁带。

绝缘体禁带宽度宽,几乎无电子可跨越禁带。

电子有效质量

在k空间内, 能量与动量满足

$$E = \frac{p^2}{2m} = \frac{k^2\hbar^2}{2m} \tag{1}$$

其中,电子的动量和波数满足 $p=\hbar k$ 。

$$\frac{d^2E}{dk^2} = \frac{\hbar^2}{m}$$

即

$$rac{1}{\hbar^2}rac{d^2E}{dk^2}=rac{1}{m}$$
 $m=rac{\hbar^2}{rac{d^2E}{dk^2}}$

E对k的二阶导数(曲率)与粒子质量成反比,比例系数为约化普朗克常数的倒数

费米能级

费米能级代表的是量子态被电子占据的几率是50%时对应的能级位置

费米-狄拉克分布(概率)函数

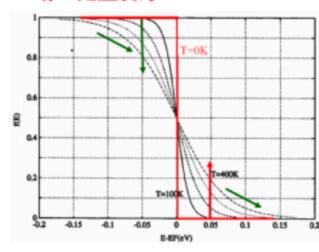
$$f_F(E) = \frac{1}{1 + \exp(\frac{E - E_F}{kT})} \tag{2}$$

当 $E-E_F\gg kT$ 时,式 (2)可简化为玻尔兹曼近似

$$f_F(E)pprox \exp(rac{-(E-E_F)}{kT})$$

费米分布和温度的关系如下图

有一定温度时 T>0



这个费米分布主要受到 温度的影响。这也是为 什么半导体中本征激发 会自然或容易发生原因

$$f_F(E) = \frac{1}{1 + \exp\frac{E - E_F}{kT}}$$

$$T$$
不变 I. $E > E_F$, $E \uparrow \rightarrow f_F(E) \downarrow$ 事实或规律:

I.
$$E < E_F$$
, $E \uparrow \to f_E(E) \downarrow$ 电子跃迁是从 E_F 附近的能级开始,

E 不变 I. $E > E_F$, $T \uparrow \rightarrow f_F(E) \uparrow$

越靠近 E_F , 能级上电子跃迁几率越大,

I. $E \leq E_F$, $T \uparrow \rightarrow f_F(E) \downarrow$

温度提高, 能级上电子跃迁几率增大

能态密度函数(单位体积单位能量范围内允许的能态数),为

$$g(E)=rac{4\pi(2m)^{3/2}}{h^3}\sqrt{E}$$

基于能态密度函数和费米-狄拉克分布函数,可求得载流子浓度

$$n=\int g_c(E)f_F(E)dE$$

平衡半导体

载流子分布

导带电子热平衡浓度为

$$n_0 = N_c \exp\left[\frac{-(E_c - E_F)}{kT}\right] \tag{3}$$

其中, N_c 为导带有效状态密度

价带电子热平衡浓度为

$$p_0 = N_v \exp\left[\frac{-(E_v - E_F)}{kT}\right] \tag{4}$$

其中, N_v 为价带有效状态密度

对于大多数半导体, N_c 、 N_v 的数量级均约为 10^{19} 。

本征载流子浓度

本征半导体中,导带中的电子浓度值等于价带中的空穴浓度值。分别表示为 n_i 和 p_i ,且 $n_i=p_i=n_0=p_0$

本征半导体的费米能级称为本征费米能级 E_{Fi} , 类比式 (3) (4) , 并进行相乘 , 可得到

$$n_i^2 = N_c N_v ext{exp}[rac{-(E_c - E_{Fi})}{kT}] ext{exp}[rac{-(E_{Fi} - E_v)}{kT}]$$

也即

$$N_c N_v ext{exp}[rac{-(E_c-E_v)}{kT}] = N_c N_v ext{exp}[rac{-(E_g)}{kT}]$$

其中, E_q 为禁带宽度。

非本征半导体

当本征半导体掺杂后,其费米能级会偏移本征费米能级,而一旦费米能级偏移了禁带中央,则导带中的 电子浓度和价带中的空穴浓度就会发生变化。但其关系式仍满足式(3)(4)。

在此基础上,给出热平衡状态下电子浓度和空穴浓度的另一种表达式

$$egin{cases} n_0 = n_i ext{exp}[rac{E_F - E_{Fi}}{kT}] \ p_0 = n_i ext{exp}[rac{-(E_F - E_{Fi})}{kT}] \end{cases}$$

显然, $n_0 p_0 = n_i^2$

1. 对于 N 型掺杂半导体:

当施主完全电离且施主浓度 N_D 远大于本征载流子浓度 n_i 时,满足 $n_0 \approx N_D$ 电子为多数载流子,此时 $p_0 pprox \frac{n_i^2}{N_D}$

2. 对于 P 型掺杂半导体:

当受主完全电离且受主浓度 N_A 远大于本征载流子浓度 n_i 时,满足 $p_0 \approx N_A$ 空穴为多数载流子,此时 $n_0 \approx \frac{n_i^2}{N_A}$

T=300k 时,kTpprox0.0259eV

本征费米能级位置

本征费米能级位置满足

$$E_{Fi}-E_{midgap}=rac{3}{4}k\ln\left(rac{m_p^*}{m_n^*}
ight)$$

其中, E_{midgap} 为禁带中央,满足

$$E_{midgap} = rac{E_c + E_v}{2}$$

如果电子和空穴的有效质量相等,则本征费米能级会精确位于禁带中央。

名词解释

本征半导体、杂质半导体、载流子、空穴、平衡状态,非平衡状态,大注入、小注入,速度饱和、 金属功函数、半导体功函数

本征半导体: 纯净的具有完整晶体结构且不含杂质的半导体。

杂质半导体:在本征半导体中掺入少量杂质元素形成的半导体。

载流子:在半导体中能够自由移动参与导电的带电粒子,包括电子和空穴。

空穴: 半导体中价带中的电子获得能量跃迁到导带后留下的空位, 其可视为带正电的载流子。

平衡状态: 半导体中载流子的产生和复合达到动态平衡, 没有外界作用时系统的状态。

非平衡状态: 半导体受到外界因素(如光照、注入等)干扰,使载流子分布偏离平衡态的状态。

大注入: 注入的非平衡载流子(过剩载流子)浓度接近或超过多数载流子(多子)浓度的情况。

小注入: 注入的非平衡载流子(过剩载流子)浓度远小于多数载流子(多子)浓度的情况。

速度饱和: 当电场强度增大到一定程度时,载流子的漂移速度不再随电场强度增加而增加,趋于饱和的现象。

金属功函数:一个起始能量为费米能级的电子,从金属内部逸出到真空中所需要的最小能量。

半导体功函数: 半导体的费米能级与真空能级的能量差。

载流子输运

载流子两种基本输运机制分别是**扩散运动**和**漂移运动**。载流子在外加电场作用下的定向运动称为**漂移运动**,所形成的电流称为**漂移电流**。载流子由于**浓度梯度**的存在而发生**扩散运动**,引起**扩散电流**

漂移电流密度为

$$J_{drf} = e(\mu_n n + \mu_p p) E$$

扩散电流密度为

$$J_{dif} = e(D_n \Delta n - D_p \Delta p)$$

则总电流密度为

$$J = e(\mu_n n + \mu_p p)E + e(D_n \Delta n - D_p \Delta p)$$

爱因斯坦关系式

$$\frac{D_n}{\mu_n} = \frac{D_p}{\mu_p} = \frac{kT}{e}$$

非平衡载流子浓度

在非平衡状态下,半导体的载流子浓度发生变化,以n型半导体为例

$$n_n = n_0 + \delta n$$

 $p_n = p_0 + \delta p$

且有

$$\delta n = \delta p$$

为过剩载流子

• 小注入假设: 过剩载流子浓度远小于平衡态多子浓度, 此时满足

$$n_npprox n_0pprox N_d \ p_npprox \delta p$$

• 大注入假设: 过剩载流子浓度接近或大于平衡态多子浓度, 此时不满足上述近似

双极输运方程

在小注入假设条件下,我们可以推导出n型和p型半导体的双极输运方程。

n型半导体下的双极输运方程

$$D_prac{\partial^2\delta p}{\partial x^2}-\mu_pErac{\partial\delta p}{\partial x}-\mu_p\delta prac{\partial E}{\partial x}+g'-rac{\delta p}{ au_{p0}}=rac{\partial\delta p}{\partial t}$$

p型半导体下的双极输运方程

$$D_n rac{\partial^2 \delta n}{\partial x^2} + \mu_n E rac{\partial \delta n}{\partial x} + \mu_n \delta n rac{\partial E}{\partial x} + g' - rac{\delta n}{ au_{n0}} = rac{\partial \delta n}{\partial t}$$

半导体器件

pn结和pn结二极管

内建电势差

$$V_{bi} = V_t \ln(rac{N_a N_d}{n_i^2})$$

内建电势差值的实质为p、n区本征费米能级的差值乘上电子电荷e

空间电荷区宽度

n区宽度为

$$x_n = \left\{rac{2arepsilon_s V_{bi}}{e} \cdot rac{N_a}{N_d} \cdot rac{1}{N_a + N_d}
ight\}^{1/2}$$

p区宽度为

$$x_n = \left\{rac{2arepsilon_s V_{bi}}{e} \cdot rac{N_d}{N_a} \cdot rac{1}{N_a + N_d}
ight\}^{1/2}$$

空间电荷区总宽度为

$$W=x_n+x_p=\left\{rac{2arepsilon_s V_{bi}}{e}\cdotrac{N_a+N_d}{N_aN_d}
ight\}^{1/2}$$

反偏

在反偏情况下,实际上是内建电势差变大,因此前文公式使用 $V_{bi}+V_R$ 替代即可空间电荷区总宽度为

$$W = x_n + x_p = \left\{rac{2arepsilon_s(V_{bi} + V_R)}{e} \cdot rac{N_a + N_d}{N_a N_d}
ight\}^{1/2}$$

在此给出反偏或零偏状态下pn结内最大电场强度(实际为冶金结x=0处)

$$E_{max} = rac{-2(V_{bi} + V_R)}{W}$$

结电容

$$C' = \left\{rac{earepsilon_s N_a N_d}{2(V_{bi} + V_R)(N_a + N_d)}
ight\}^{1/2}$$

也即

$$C' = rac{arepsilon_s}{W}$$

单边突变结

当pn结一侧为重掺杂,一侧为轻掺杂时,称该pn结为单边突变结,其具有一些特性以p+n结(p区重掺杂,n区轻掺杂)为例,此时 $N_a\gg N_d$ 因此,

$$x_ppprox 0, x_npprox W = \left\{rac{2arepsilon_s(V_{bi}+V_R)}{eN_d}
ight\}^{1/2}$$

结击穿

齐纳击穿 (Zener Breakdown)

机理:

- 发生在高掺杂、空间电荷区较窄的 PN 结中
- 在强电场作用下, 价带电子直接穿隧到导带
- 电场强度通常需要达到 10^7 V/cm 以上
- 温度系数为负 (温度升高, 击穿电压降低)

特点:

- 击穿电压较低 (一般小于 5-6V)
- 击穿过程快速可逆
- 不会造成器件损坏
- 通常用于稳压二极管

雪崩击穿 (Avalanche Breakdown)

机理:

- 发生在低掺杂、空间电荷区较宽的 PN 结中
- 少数载流子在强电场加速后获得足够能量
- 加速电子碰撞晶格原子产生电子-空穴对
- 形成连锁反应,载流子数量呈雪崩式增长
- 温度系数为正 (温度升高, 击穿电压升高)

特点:

- 击穿电压较高 (通常大于 6V)
- 过程中产生较大电流
- 如果没有限流措施,可能导致器件过热损坏
- 在雪崩二极管、雪崩晶体管等器件中应用

两种机制可能同时存在,低电压时齐纳机制占主导,高电压时雪崩机制占主导。

当刚好发生击穿时,pn结内部最大电场强度称为临界电场 E_{crit} ,其满足

$$V_B = rac{arepsilon E_{crit}^2}{2eN_B}$$

其中, V_B 为击穿电压, N_B 为低掺杂区掺杂浓度

少数载流子分布

在pn结内部,可以求得双极输运方程的近似解为

$$\partial p_n(x) = p_n(x) - p_{n0} = p_{n0} \cdot \left[\exp(rac{eV_a}{kT} - 1) \right] \cdot \exp(rac{x_n - x}{L_p}) \quad x \ge x_n$$
 (5)

$$\partial n_p(x) = n_p(x) - n_{p0} = n_{p0} \cdot \left[\exp(rac{eV_a}{kT} - 1) \right] \cdot \exp(rac{x_p + x}{L_p}) \quad x \le -x_p$$
 (6)

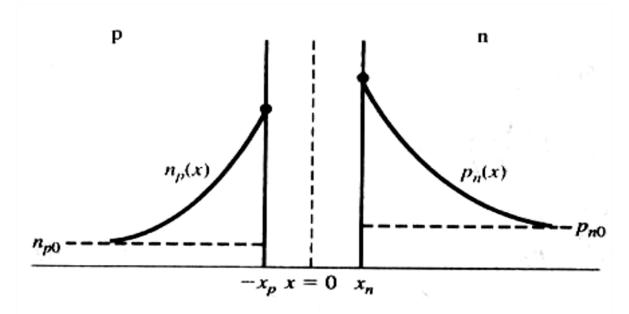


图 8.5 正偏条件下 pn 结内部的稳态少子浓度

在此根据载流子浓度, 定义准费米能级

$$egin{aligned} p &= p_0 + \partial p = n_i \exp(rac{E_{Fi} - E_{Fp}}{kT}) \ n &= n_0 + \partial p = n_i \exp(rac{E_{Fn} - E_{Fi}}{kT}) \end{aligned}$$

联立可解得

$$np=n_i^2\exp(rac{E_{Fn}-E_{Fp}}{kT})$$

此处的 $E_{Fn}-E_{Fp}$ 可类比前文关于 V_{bi} 的解释,不难发现其实质上也是正偏电压 V_a 造成的,其满足

$$E_{Fn} - E_{Fp} = e \cdot V_a$$

pn结电流

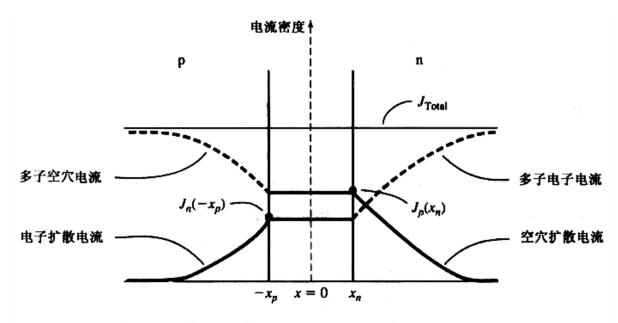


图 8.9 正偏下 pn 结内的理想电子电流与空穴电流成分

pn结存在电中性假设,因此其不存在漂移电流,仅存在扩散电流,而扩散电流密度的公式已在前文给出,这里直接与式(5)(6)联立可得p区与n区少子扩散电流为

$$J_p(x) = \frac{eD_p p_{n0}}{L_p} \cdot \left[\exp(\frac{eV_a}{kT}) - 1 \right] \cdot \exp(\frac{x_n - x}{L_p}) \quad x \ge x_n \tag{7}$$

$$J_n(x) = \frac{eD_n n_{p0}}{L_n} \cdot \left[\exp(\frac{eV_a}{kT}) - 1 \right] \cdot \exp(\frac{x_p + x}{L_n}) \quad x \le -x_p$$
 (8)

因为pn结电流密度为空穴电流密度和电子电流密度之和,又因为n区结边界处的多子电流密度等价于p区结边界的少子空穴密度(反之亦然),因此总的电流密度可以表示为

$$J_{total} = J_p(x_n) + J_n(x_p) = J_s \cdot \left[\exp(\frac{eV_a}{kT}) - 1 \right]$$
(9)

其中

$$J_s = \left\lceil rac{eD_p p_{n0}}{L_p} + rac{eD_n n_{p0}}{L_n}
ight
ceil$$

为反向饱和电流密度

而又根据电流连续性方程,因此pn结内部任何一处电流密度都是恒定的为 J_{total} ,故联立式(7)(8)(9)可得到pn结任意一处的多子电流密度为

$$\begin{cases} J_n(x) &= J_{total} - J_p(x) & x \geq x_n \ J_p(x) &= J_{total} - J_n(x) & x \leq -x_p \end{cases}$$

产生-复合电流

前文的推导都忽略了pn结空间电荷区内的载流子产生-复合过程,但实际上pn结空间电荷区内的载流子浓度是非平衡状态,因此需要考虑产生-复合电流。

这里给出基于SRH复合理论的过剩电子与空穴的复合率公式

$$R = rac{C_n C_p N_t (np-n_i^2)}{C_n (n+n') + C_p (p+p')}$$

其中, $np = n_i^2 \exp(\frac{qV}{kT})$

不难发现, 当

- V=0, 即pn结处于平衡状态时,R=0,无复合
- V < 0,即pn结处于反偏状态时,R > 0,净产生
- V>0,即pn结处于正偏状态时,R<0,净复合

接下来对反偏和正偏情况一次进行讨论

反偏条件下的产生-复合电流

在反偏条件下,pn结空间电荷区发生净产生,且产生率为 R_{qen} ,产生电流密度为

$$J_{gen}=rac{en_iW}{2 au_0}$$

总反偏电流密度为理想反向饱和电流密度 J_s 和反向产生电流密度 J_{gen} 的和

$$J_R = J_s + J_{qen}$$

其中,理想反向饱和电流密度与反偏电压无关,但反向产生电流密度与空间电荷区宽度,也即反偏电压有关,故在考虑产生-复合电流后,pn结的反向电流密度不再与反偏电压无关

正偏条件下的产生-复合电流

在正偏条件下,pn结空间电荷区发生净复合,且复合率为 R_{rec} ,复合电流密度为

$$J_{rec} = rac{en_iW}{2 au_0} ext{exp}(rac{eV}{2kT}) = J_{r0} ext{exp}(rac{eV}{2kT})$$

同理,总的正偏电流密度为扩散电流密度 J_D 和正向复合电流密度 J_{rec} 的和

$$J = J_D + J_{rec}$$

其中, J_D 由式 (9) 给出

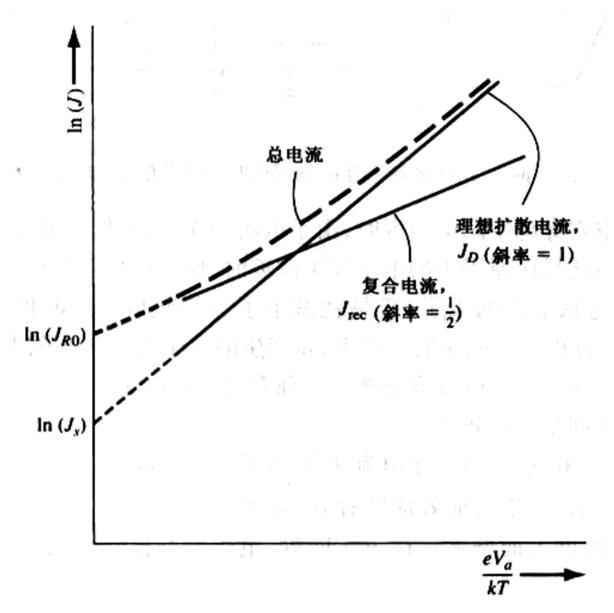


图 8.21 正偏 pn 结的理想扩散电流、复合电流以及总电流

在正偏情况下,J小时主要为复合电流,J大时主要为扩散电流

一般情况下, 二极管的电流电压关系为

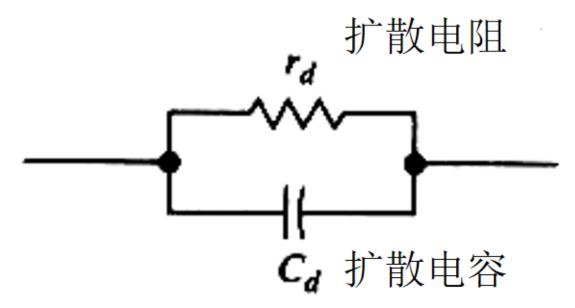
$$I = I_s \left[\exp \left(rac{eV_a}{nkT}
ight) - 1
ight]$$

其中, n 为理想因子

- 正偏电压较大, $n \approx 1$
- 正偏电压较小, $n \approx 2$
- 过渡区内, 1 < n < 2

pn结的小信号模型

当pn结通入直流载波的小交流信号,其电压-电流关系可用小信号模型来阐述,即pn结本身可用等效电路 进行替代



• 扩散电阻

$$r_d = rac{V_t}{I_{DQ}}$$

• 扩散电容

$$C_d = (rac{1}{2V_t})(I_{po} au_{po} + I_{no} au_{no})$$

其中, I_{Po} 为空穴扩散电流的直流成分, I_{no} 为电子扩散电流的直流成分

金属半导体和半导体异质结

肖特基势垒二极管