### 6-3 拡散電位

熱平衡状態での pn 接合の電子密度 n<sub>n0</sub> (n 領域)および n<sub>p0</sub> (p 領域)は、教科書 p.63(4-11)式より

$$n_{n0} = N_c e^{-(E_{cn} - E_{Fn})/kT} \qquad \cdots (6.2)$$
  

$$n_{p0} = N_c e^{-(E_{cp} - E_{Fp})/kT} \qquad \cdots (6.3)$$

両式の比の対数をとると、 $E_F = E_{Fp} = E_{Fn}$ として

$$V_D = \frac{kT}{q} \ln \frac{n_{n0}}{n_{p0}}$$
 ...(6.5)

となる。また、飽和領域の条件(ドナー、アクセプタ がイオン化)を考えると、 $n_{n0} \cong N_D$ および $n_{p0} \cong n_i^2/N_A$ の関係から

$$V_D = \frac{kT}{q} \ln \frac{N_A N_D}{{n_i^2}} \qquad \cdots (6.8)$$



May 26, 2009

Fig.1 熱平衡状態の pn 接合

が得られる。ここで、*N<sub>A</sub>*および*N<sub>D</sub>*はアクセプタ密度およびドナー密度である。(6.8)式から拡散電位は不純物濃度が高いほど大きくなることがわかる。

### 6-4 階段接合

階段接合: pn 境界で不純物濃度が階段状に変化して

いる接合(接合部で不純物がアクセプタ

からドナーへ急激に変わっている接合)。

階段接合の空乏層の厚さ*d*および静電容量*C*を表す 式を導く。解析は一次元モデルを仮定する。

Fig.2 に解析モデルの空間電荷分布および電位を示 す。ここで、 $N_D$ および  $N_A$ はドナーおよびアクセプタ 濃度、 $x_n$ および  $x_p$ はそれぞれ空乏層の両端を示す。





Fig.2 階段接合の電荷分布

 $\frac{d^2\varphi}{dx^2} = -\frac{\rho(x)}{\varepsilon}$ 

ここで、誘電率 $\varepsilon$ は $\varepsilon = \varepsilon_0 \varepsilon_s$ である( $\varepsilon_0$ は真空の誘電率、 $\varepsilon_s$ は物質の比誘電率)。各領域で電位 $\varphi$ を求める。

i)  $0 \le x \le x_p$ の領域

ポアソン方程式より

$$\varphi_p = \frac{qN_A}{2\varepsilon}x^2 + A_px + B_p$$

ii)  $-x_n \le x \le 0$ の領域

$$\varphi_n = -\frac{qN_D}{2\varepsilon}x^2 + A_nx + B_n$$

iii)  $x \le -x_n$ および $x_p \le x$ の領域  $V_D = -(\Phi_p - \Phi_n)$  各境界での連続の条件より未知定数AおよびBを求める。

i) x=0での連続性

ii)  $x = -x_n$ での連続性

$$\varphi_n(-x_n) = \Phi_n \quad \text{is is } \mathcal{O} \quad \frac{d\varphi_n(-x_n)}{dx} = \frac{d\Phi_n}{dx} \quad \text{is } \mathcal{O} \quad A = -\frac{qN_D}{\varepsilon} x_n \quad \text{is } x_n$$

iii)  $x = x_p$  での連続性

$$\varphi_p(x_p) = \Phi_p$$
 および  $\frac{d\varphi_p(x_p)}{dx} = \frac{d\Phi_p}{dx}$  より  $A = -\frac{qN_A}{\varepsilon}x_p$  となる。

$$\Xi \Xi \mathfrak{C}, \quad A = -\frac{qN_D}{\varepsilon} x_n = -\frac{qN_A}{\varepsilon} x_p \, \sharp \mathfrak{V}, \quad N_D x_n = N_A x_p \qquad \cdots (6.13)$$

この式は、<u>空乏層内の正負の電荷量は等しい</u>ことを示している。 空乏層の厚さ $d(=x_n + x_p)$ を求める。(6.13)式から $x_n$ および $x_p$ をdで表すと

$$x_n = \frac{N_A}{N_A + N_D} d , \qquad x_p = \frac{N_D}{N_A + N_D} d$$

また、p領域とn領域の電位差 $V_D$ は

$$V_D = \varphi_n(-x_n) - \varphi_p(x_p) = \frac{q}{2\varepsilon} \left( N_D \cdot x_n^2 + N_A \cdot x_p^2 \right)$$

であるので、これより空乏層の厚さdは

$$d = \sqrt{\frac{2\varepsilon(N_D + N_A)}{qN_D N_A}} V_D \tag{6.21}$$

と求められる。この式からわかるように、**d は電位差**V<sub>D</sub>の平方根に比例する。



Fig.3 階段接合の電位

### <u>空乏層の静電容量</u>

pn 接合に外部電圧(直流)を印加する。電圧の印加方向によって接合付近の状態が異なる。

## ・順方向バイアス状態:

p 形側に**正**電圧、n 形側に**負**電圧を印加。 ↓

p 領域の正孔は電位の低い方(n 領域)へ、 n 領域の電子は電位の高い方(p 領域)へ移動する。 その結果、順バイアス状態では空乏層幅は狭くなる。

# ・逆方向バイアス状態:

p形側に負電圧、n形側に正電圧を印加。

↓

p 領域の正孔は電位の低い方(-極側)へ、 n 領域の電子は電位の高い方(+極側)へ移動する。 その結果、逆バイアス状態では空乏層幅が広くなる。 <u>逆方向バイアス状態</u>



### Fig.2 逆バイアス状態

逆バイアス



pn 接合の空乏層には、正負の空間電荷が存在しているので、 これを空乏層幅の電極間隔を持つ2枚の平板コンデンサ(容量) と見なすことができる。

逆バイアスの電圧の大きさを変化させると空乏層の幅 *d* が変わるため、空乏層(コンデンサ)の静電容量*C*もまた変化する。

次に空乏層の静電容量 C を表す式を求める。空乏層にたまった単位面積あたりの電荷 Q は

$$Q = q \cdot N_D \cdot x_n = q \cdot N_D \frac{N_A}{N_D + N_A} d$$
$$= \sqrt{\frac{2\varepsilon q N_A N_D}{N_D + N_A} (V_D - V)}$$

となる。これより、空乏層の静電容量 Cは

$$C = \left| \frac{dQ}{dV} \right| = \sqrt{\frac{\varepsilon q N_A N_D}{2 \left( N_D + N_A \right)} \frac{1}{\left( V_D - V \right)}}$$
(6.25)

と表される。静電容量Cと空乏層幅dの積をとると、

 $Cd = \varepsilon_r \varepsilon_0$ 

となる。一方、平板コンデンサの容量(真空中)C0は

$$C_0 = \varepsilon_0 \frac{S}{a}$$

と表される(*S* は電極の面積)。上の二式を比べると、*C* は物質中の電極の間隔 *d* の単位面積あたりの静電容量と考えることができる。この静電容量は、空乏層容量(depletion layer capacitance)または 接合容量(junction capacitance)と呼ばれる。

(6.24)および(6.25)式から、逆バイアス電圧-Vが大きくなると空乏層幅 d は広がり、容量 C は小さくなることが分かる。

容量 C と外部電圧 V の関係を考えると

$$\frac{1}{C^2} = \frac{2(N_D + N_A)}{\epsilon q N_D N_A} (V_D - V)$$
 ...(6.26)

となり、 $\frac{1}{C^2}$ とVの関係はFig.5のようになる。すなわち、特性直線を $\frac{1}{C^2} = 0$ まで伸ばす(外挿という)と、そのときの電圧値が拡散電位となる。



Fig.4 平板コンデンサ



Fig.5 電圧-容量特性