

ЭЛЕКТРИЧЕСКОЕ ПОЛЕ В ПОЛУПРОВОДНИКЕ МЕЖДУ ПЕРЕХОДАМИ ПО ТИПУ ПРОВОДИМОСТИ

Ю. С. РЯБИНКИН

(Представлено профессором доктором А. А. Воробьевым)

При однородном распределении концентрации избыточной примеси ($N = \text{const}$) и при термодинамическом равновесии значение электростатического потенциала Ψ в полупроводнике между двумя пере-

ходами постоянно, поэтому поле $E = - \frac{d\Psi}{dx} = 0$. Инъекция неоснов-

ных носителей тока связана с деформацией потенциальной кривой что приводит к появлению поля. Учет поля ввиду значительных математических трудностей обычно проводят упрощенно, вводя некоторый эффективный коэффициент диффузии вместо истинного. Ниже найдено распределение электрического поля и учтено его влияние явным образом.

Уравнение, описывающее распределение поля, и его приближенное решение

Для упрощения записи введем безразмерные переменные (все обозначения общепринятые)

$$\begin{aligned} \bar{N} &= \frac{N}{n_i}; \quad \bar{x} = \frac{x}{l_i}; \quad \bar{\Psi} = \frac{q\Psi}{kT}; \quad \bar{E} = \frac{ql_i}{kT} E; \\ \bar{j} &= \frac{l_i}{qD_p n_i} j. \end{aligned} \quad (1)$$

Здесь n_i — собственная концентрация; $l_i = \sqrt{\frac{\varepsilon kT}{4\pi q^2 n_i}}$ — дебаевская длина (в германии при $T = 300^\circ\text{K}$ $n_i = 2 \cdot 10^{13} \text{ см}^{-3}$; $l_i = 10^{-4} \text{ см}$;

$$\frac{kT}{ql_i} = 260 \text{ в/см}; \quad \frac{qD_p n_i}{l_i} \cong 1,5 \text{ а/см}^2).$$

В безразмерных переменных уравнения для дырочного и электронного токов и уравнение Пуассона [1] имеют вид

$$j_p = pE - \frac{dp}{dx}, \quad (2)$$

$$\frac{1}{b} j_n = nE + \frac{dn}{dx}, \quad (3)$$

$$\frac{dE}{dx} = p - n + N \quad (4)$$

(черту над безразмерными переменными опускаем; $b = \frac{\mu_n}{\mu_p} = \frac{D_n}{D_p}$).

Рассмотрим режим стационарной инжекции при расстоянии между вплавленными переходами $\ll$ диффузионной длины (т. е. при $j_p = \text{const}$, $j_n = \text{const}$, $N = \text{const}$). Взяв сумму и разность уравнений (2) и (3) и преобразуя

$$\frac{dE}{dx} = -\frac{d^2\Psi}{dx^2} = -\frac{1}{2} \frac{d}{d\Psi} \left(\frac{d\Psi}{dx} \right)^2,$$

приходим к основному уравнению

$$\frac{d^3\Psi}{dx^3} - \left[C_1 - j_- \cdot x + N\Psi + \frac{1}{2} \left(\frac{d\Psi}{dx} \right)^2 \right] = j_+, \quad (5)$$

где $j_{\pm} = j_p \pm \frac{1}{b} j_n$ и постоянная интегрирования $C_1 = n + p + j_- \cdot x - N\Psi - \frac{1}{2} \left(\frac{d\Psi}{dx} \right)^2$. Нуль потенциала и координаты выберем в точке,

где $\frac{d\Psi}{dx} = 0$ (например, вершина потенциального барьера эмиттер-

база в *pnp*-триоде или *pin*-диоде), поэтому значение C_1 равно сумме концентраций электронов и дырок в этой точке: $C_1 = n_1 + p_1$. Можно показать, что

$$C_1 - j_- \cdot x \gg \left| N\Psi + \frac{1}{2} \left(\frac{d\Psi}{dx} \right)^2 \right|. \quad (6)$$

Учитывая это неравенство и полагая $y = C_1 - j_- \cdot x$, преобразуем (5) к виду

$$\frac{d^2 E}{dy^2} - \frac{y}{j_-^2} E = -\frac{j_+}{j_-^2}. \quad (7)$$

Общее решение этого уравнения в видоизмененных функциях Бесселя 1 и 2 рода $I_\nu(\xi)$, $K_\nu(\xi)$ при $\xi = \frac{2}{3j_-} y^{3/2}$ имеет вид [2, 3]

$$E = \sqrt{y} \left(A I_{1/3} + B K_{1/3} \right) - \frac{2}{3} \frac{j_+}{j_-^2} \sqrt{y} \left(I_{1/3} \int K_{1/3} d\xi - K_{1/3} \int I_{1/3} d\xi \right), \quad (8)$$

где A, B —произвольные постоянные.

Используя асимптотические выражения $I_0(\xi) \sim \frac{e^\xi}{\sqrt{2\pi\xi}}$, $K_0(\xi) \sim \sqrt{\frac{\pi}{2\xi}} e^{-\xi}$ и условия $E(0) = 0, E(w) = E_w < 4$ на границах рассматриваемой области, получаем согласно (8):

$$E = \frac{J_+}{y} - \frac{1}{y^{1/4}} \left[\frac{J_+}{C_1^{3/4}} \frac{\text{sh}(\xi - \xi_w)}{\text{sh}(\xi_0 - \xi_w)} + \left(\frac{J_+}{y_w^{3/4}} - y_w^{1/4} E_w \right) \left[\frac{\text{sh}(\xi_0 - \xi)}{\text{sh}(\xi_0 - \xi_w)} \right] \right]. \quad (9)$$

Распределение плотности объемного заряда имеет вид

$$\begin{aligned} p - n + N = \frac{dE}{dx} = \frac{j_+ j_-}{y^2} - \frac{j_-}{4 y^{1/4}} \left[\frac{j_-}{C_1^{3/4}} \frac{\text{sh}(\xi - \xi_w)}{\text{sh}(\xi_0 - \xi_w)} + \left(\frac{j_+}{y_w^{3/4}} - y_w^{1/4} E_w \right) \frac{\text{sh}(\xi_0 - \xi)}{\text{sh}(\xi_0 - \xi_w)} + \frac{1}{y^{1/4}} \left[\frac{j_+}{C_1^{3/4}} \frac{\text{ch}(\xi - \xi_w)}{\text{sh}(\xi_0 - \xi_w)} - \left(\frac{j_+}{y_w^{3/4}} - y_w^{1/4} E_w \right) \frac{\text{ch}(\xi_0 - \xi)}{\text{sh}(\xi_0 - \xi_w)} \right] \right], \end{aligned} \quad (10)$$

где $y(w) = y_w, \xi(0) = \xi_0, \xi(w) = \xi_w$.

Стационарная инжекция в базу рпр триода

Практически во всем интервале $0 < x < w$ (исключая малую окрестность границ $x=0$ и $x=w$)

$$E = \frac{j_+}{C_1 - j_- \cdot x}. \quad (11)$$

Это вызвано быстрым затуханием гиперболических членов в (9) ввиду большой величины разности $\xi_0 - \xi_w$.

Подставляя (11) в уравнение (2) и решая его при граничных условиях $p(0) = p_1, p(w) = p_2$, находим для вольтамперной характеристики уравнение

$$(C_1 - j_- w)^{a+1} - 2 p_2 (C_1 - j_- w) - C_2 C_1^a = 0, \quad (12)$$

где $C_2 = n_1 - p_1, a = j_+ / j_-$.

В сплавных рпр-триодах даже при больших уровнях инжекции $j_+ \cong j_- \cong j_p \cong j$ (полный ток). Поэтому согласно (12)

$$j = \frac{C_1 - p_2 - \sqrt{C_1 C_2 + p_2^2}}{w}. \quad (13)$$

Принимая во внимание неравенства $C_1 \gg 1$, $\xi_0 - \xi_w \gg 1$, из (10) находим, что в точке $x=0$

$$p_1 - n_1 + N = \frac{j}{\sqrt{C_1}} + \frac{3}{4} \frac{j^2}{C_1^2}. \quad (14)$$

Таким образом, плотность объемного заряда на вершине потенциального барьера эмиттер—база растет с ростом j , оставаясь положительной. При этом сначала $n_1 > p_1$, а затем $n_1 < p_1$. Поэтому с ростом j постоянная $C_1 = n_1 - p_1$ меняет знак.

Исключая C_2 из (13) с помощью (14) и принимая во внимание, что $C_1 \gg N \gg 1$ и $w > 1$, получим

$$j = \frac{1}{w} \left[C_1 - p_2 - \sqrt{C_1 N + p_2^2 + \frac{p_2 \sqrt{C_1}}{w} - \frac{C_1^{3/2}}{w}} \right]. \quad (15)$$

Если здесь не учитывать величины p_2 , то при условии $\frac{\sqrt{C_1}}{w N} > 1$

подкоренное выражение отрицательно. Поэтому это неравенство можно рассматривать как критерий перехода в режим насыщения, когда становится существенным учет величины p_2^1). В режиме, далеком от насыщения, p_2 мало и

$$j = \frac{C_1 - \sqrt{C_1 N}}{w}. \quad (16)$$

Распределение неосновных носителей между переходами с учетом поля имеет вид

$$p = \frac{1}{2} (C_1 - jx) - \frac{C_1 C_2}{2(C_1 - jx)}, \quad (17)$$

как это следует из (2) и (11), при $p(0) = p_1$.

Обозначая $j_E = pE$ и $j_D = -\frac{dp}{dx}$, из (17) и (11) находим отношение

полевой и диффузионной компонент тока вдоль базы

$$\frac{j_E}{j_D} = \frac{(C_1 - jx)^2 - C_1 C_2}{(C_1 - jx)^2 + C_1 C_2}. \quad (18)$$

Вдали от насыщения $j_E/j_D < 1$, с ростом тока при насыщении $j_E/j_D > 1$ всюду в базе.

Сделанные выше допущения (справедливость неравенства (6); аппроксимация I_v, K первыми членами асимптотических разложений; аппроксимация (9) одним первым членом) нетрудно обосновать непосредственной подстановкой (16) в соответствующие выражения.

¹⁾ В данном случае это связано с зависимостью p_2 от p_1 [4].

**Частотные характеристики коэффициента передачи базы,
эффективности эмиттера и коэффициента усиления по току**

Рассмотрим переменную компоненту тока (сигнал) $\tilde{j}_p \ll j$, так что переменной составляющей поля $\tilde{E}$ можно пренебречь в сравнении со стационарной составляющей (11). Для гармонического сигнала $\tilde{j}_p = \tilde{j}_p(x) e^{i\omega t}$, $\tilde{p} = \tilde{p}(x) e^{i\omega t}$, причем из уравнения непрерывности дырок [1] следует, что

$$\tilde{p} = - \frac{\tau_p}{1 + i\omega\tau_p} \frac{d\tilde{j}_p}{dx} \quad (19)$$

(безразмерное время $\bar{t} = \frac{D_p}{l_i^2} t$ и частота $\bar{\omega} = \frac{l_i^2}{D_p} \omega$).

Из (2) и (19) получаем

$$\frac{d^2 \tilde{j}_p}{dy^2} + \frac{1}{y} \frac{d\tilde{j}_p}{dy} - \frac{1 + i\omega\tau_p}{j^2 \tau_p} \tilde{j}_p = 0, \quad (20)$$

где, как и выше, $y = C_1 - jx$. Отсюда находим амплитуду сигнала при граничных условиях $\tilde{p}(0) = \tilde{p}_1$, $\tilde{p}(w) = 0$ [2, 3]:

$$\tilde{j}_p(x) = i\tilde{p}_1 \sqrt{\frac{1 + i\omega\tau_p}{\tau_p}} \frac{J_0(iz) Y_1(iz_w) - I_1(iz_w) Y_0(iz)}{I_1(iz_0) Y_1(iz_w) - I_1(iz_w) Y_1(iz_0)}. \quad (21)$$

Здесь I_n , Y_n функции Бесселя 1 и 2 рода

$$z = \frac{C_1 - jx}{w} \sqrt{\frac{1 + i\omega\tau_p}{\tau_p}}, \quad z_0 = z(0), \quad z_w = z(w).$$

Электронная компонента тока в эмиттере может быть вычислена без учета поля [5] и имеет в безразмерных переменных вид

$$\tilde{j}_n(x) = b\tilde{n}_2 \sqrt{\frac{1 + i\omega\tau_n}{b\tau_n}} e^{x \sqrt{\frac{1 + i\omega\tau_n}{b\tau_n}}}. \quad (22)$$

Из (21) и (22) находим коэффициент передачи базы

$$\beta = \frac{\tilde{j}_p(w)}{\tilde{j}_p(0)} = \frac{2}{i\pi z_w [I_1^w Y_0^0 - I_0^0 Y_1^w]}, \quad (23)$$

эффективность эмиттера

$$\gamma = \frac{\tilde{j}_p(0)}{\tilde{j}_p(0) + j_n(0)} = \left[1 - ib \frac{\hat{n}_2}{p_1} \sqrt{\frac{(1+i\omega\tau_n)\tau_p}{(1+i\omega\tau_p)b\tau_n} \frac{I_1^0 Y_1^w - I_1^w Y_1^0}{I_0^0 Y_1^w - I_1^w Y_0^0}} \right]^{-1} \quad (24)$$

и коэффициент усиления по току

$$\alpha = \gamma\beta = \left\{ \frac{\pi}{2} i z_w \left[I_1^w Y_0^0 - I_0^0 Y_1^w + \right. \right. \\ \left. \left. + ib \frac{\hat{n}_2}{p_1} \sqrt{\frac{(1+i\omega\tau_n)\tau_p}{(1+i\omega\tau_p)b\tau_n} \left(I_1^0 Y_1^w - I_1^w Y_1^0 \right)} \right] \right\}^{-1}. \quad (25)$$

Верхним индексом у функции Бесселя обозначена точка, в которой берется значение аргумента $I_1^w \equiv I_1(i z_w)$ и т. д. Граничные значения концентраций связаны со смещением на переходе соотношениями Больцмана [1].

Заметим, что при малых уровнях инжекции $n_1 \cong N \gg p_1 \gg p_2$, $C_1 \cong N + p_1$, $C_2 \cong N - p_2$ и, как нетрудно убедиться, все полученные выше выражения переходят в выражения теории малого сигнала Шокли [5 и др.].

Работа выполнена под руководством профессора Э. И. Адировича.

ЛИТЕРАТУРА

1. Rittner E. S., Extension of the Theory of the Junction Transistor, Phys. Rev., v. 94, № 5, 1954.
2. Ватсон Г. Н., Теория бесселевых функций, ч. 1, 1951.
3. Смирнов В. И., Курс высшей математики, т. 2, 1951.
4. Рябинкин Ю. С., Электрическое поле в базе плоскостных транзисторов при малых уровнях инжекции, Физика твердого тела, т. I, стр. 159, АН СССР, 1959.
5. Early J. M. Effects of space-charge-layer Widening in Junction Transistors, PIRE, vol. 40, № 11, 1952.