Вестник московского университета

№ 2 — 1972

УЛК 537.311.33

и. п. звягин

О «КРИТЕРИИ nL» В ТЕОРИИ ЭЛЕКТРИЧЕСКИХ ДОМЕНОВ

Рассмотрен вопрос о виде граничных условий для флуктуаций в полупроводнике с горячими электронами. Исследовано влияние вида граничных условий на условия устойчивости пространственно-однородного распределения напряженности поля и плотности заряда в полупроводнике с отрицательной дифференциальной проводимостью (для случая дрейфовой нелинейности).

Известно, что устойчивость «по импедансу» электрической системы определяется положением нулей и полюсов ее импеданса на плоскости комплексной частоты ω^1 . Исследования импеданса полупроводника с горячими электронами позволили, в частности, рассмотреть условия устойчивости однородного состояния в случае, когда дифференциальная проводимость отрицательна. Так, для дрейфовой модели, когда подвижность считается локальной и мгновенной функцией напряженности электрического поля, $\mu = \mu [E(x, t)]$ (эту модель мы и рассматриваем в дальнейшем), было показано, что полюсы импеданса в однородном случае располагаются в нижней полуплоскости ю, т. е. система устойчива лишь в том случае, если произведение концентрации носителей n на длину образца L [2, 3] не превышает некоторого значения («критерий nL»). Этот результат был получен в предположении о том, что флуктуация напряженности электрического поля $\delta E(x, t)$ обращается в нуль на контакте с металлом. Существование «критерия nL» было убедительно подтверждено экспериментально (см., например, [4]).

Следует, однако, подчеркнуть, что выражение для импеданса зависит от вида граничных условий, накладываемых на флуктуации. Так, для периодических граничных условий ограничений, приводящих к «критерию nL», вообще не возникает [1]. Для условий, фиксирующих полную концентрацию на границах, импеданс не имеет нулей, и для рассматриваемой модели в режиме заданного напряжения однородное состояние системы всегда оказывается устойчивым по импедансу. Эти примеры показывают, что вид граничных условий для малых флуктуаций влияет на поведение системы и потому весьма существен. Выяснению вида и роли граничных условий посвящена настоящая статья.

¹ О различиях между устойчивостью «по импедансу» и флуктуационной устойчивостью см. в [1].

Граничные условия для флуктуаций

Уравнение, описывающее поведение флуктуаций в рассматриваемой модельной системе с дрейфовой нелинейностью, нетрудно получить как и обычно, линеаризуя исходные уравнения (уравнение Пуассона и выражение для плотности полного тока) по малым отклонениям от пространственно-однородного состояния. Переходя далее к фурье-представлению по времени $\delta E(x,\omega) = \int\! dt e^{-i\omega t} \; \delta E(x,t),$ находим

$$\left[\frac{\partial^{2}}{\partial x^{2}} - \frac{v}{D}\frac{\partial}{\partial x} + \frac{1}{D}\left(i\omega - \frac{4\pi\rho}{\varepsilon}\frac{dv}{dE}\right)\right]\delta E(x,\omega) - \frac{4\pi}{\varepsilon D}\delta I(\omega), \quad (1)$$

где $\rho = en$ — плотность подвижного заряда, $v = \mu(E)E$ — дрейфовая скорость, D — коэффициент диффузии (для простоты считаемый постоянным), ϵ — диэлектрическая проницаемость, а $\delta I(\omega)$ — фурье-образфлуктуации тока во внешней цепи (поперечное сечение образца мы вы-

бираем равным единице).

Точное граничное условие можно получить, лишь детально рассматривая ситуацию на контакте металл — полупроводник, с учетом возможного разогрева электронного газа контактным полем. Однако можно ожидать, что для тонких контактов ($l_k \ll l$, l_k — толщина контакта, l — длина свободного пробега по импульсу) эффект такого разогрева может быть мал [5], и им можно пренебречь. Считая контакт тонким и пренебрегая захватом носителей в контактном слое, запишем траничные условия в виде

$$I = j_1 - j_2, (2)$$

где j_1/e и j_2/e — потоки носителей через контактную поверхность из металла в полупроводник и обратно (для катода в случае полупроводника n-типа j_1/e есть именно поток, направленный из металла в полупроводник). В обычных условиях поток из металла в полупроводник j_1/e практически не зависит от приложенного напряжения, поток же j_2/e определяется условиями в полупроводнике вблизи контакта $j_2=j_2$ $(E,\partial E/\partial x,I)|_{x=0}$.

Варьируя условие (2), получаем

$$\left[\frac{\partial \delta E(x, \omega)}{\partial x} + \alpha_i \delta E(x, \omega)\right]_{x=x_i} = a_i \delta I(\omega), \tag{3}$$

где индексы i=1, 2 относятся к катоду и к аноду соответственно, $x_1=0,\ x_2=L,\ a$

$$a_1 = \frac{\partial j_2}{\partial E} \left(\frac{\partial j_2}{\partial (\partial E/\partial x)} \right)^{-1} \Big|_{x=0}$$
, $a_1 = \left(1 + \frac{\partial_{j_2}}{\partial I} \right) \left(\frac{\partial j_2}{\partial (\partial E/\partial x)} \right)^{-1} \Big|_{x=0}$ (3')

и т. д. Условия (3') представляют собой линейные неоднородные условия для уравнения (1), записанные для каждого из контактов в отдельности. Для того чтобы реально найти вид коэффициентов α_1, \ldots , нужно знать j_2 , т. е. вид функции распределения вблизи контактов. Действительно:

$$j_{2} = \frac{2e}{(2\pi\hbar)^{3}} \int_{\substack{|v_{x}| > \widetilde{v} \\ v_{x} < 0}} d\overrightarrow{p} v_{x} f(x, \overrightarrow{p}) \Big|_{x=0} , \qquad (4)$$

где интеграл берется по всем значениям импульса, при которых горизонтальная (в направлении нормали к плоскости контакта) составляю-

щая скорости v_x должна быть направлена наружу и по величине достаточной для преодоления приконтактного потенциального барьера $|v_x|_2 > \overline{v}$.

В общем случае расчет функции распределения горячих электронов представляет собой отнюдь не простую задачу, однако основные качественные результаты не очень чувствительны к величине коэффициентов α_i и α_i . Для оценки последних можно, по-видимому, воспользоваться приближением сдвинутого максвелловского распределения, полагая

$$f(\vec{p}) = C \exp \frac{(\vec{p} - \vec{p}_0)^2}{2mbT},\tag{5}$$

где p_0 — импульс дрейфа, m — эффективная масса, а T — электронная температура. При этом вычисление интеграла (4) уже не составляет труда:

$$j_2 = -\frac{1}{4} e n \bar{v} (e^{-\xi^2} - \sqrt{\pi} \xi_0 e r f c \xi),$$
 (6)

где
$$\overline{v} = \left(\frac{8kT}{\pi m}\right)^{1/2}$$
, $\xi = \frac{2}{\sqrt{\pi}} - \frac{\overline{v} - v_0}{\overline{v}}$, $\xi_0 = \frac{2}{\sqrt{\pi}} (v_0/\overline{v})$, $v_0 = p_0/m$.

В пределе очень малых напряженностей внешнего поля $v_0 \rightarrow 0$ [6] получим результат стандартной теории контакта

$$j_2 = \frac{1}{4} e n \overline{v} \exp \left[-\frac{4}{\pi} (\overline{v}/\overline{v})^2 \right].$$

Величина v_0 определяет плотность тока проводимости через контакт, отсюда выражение (6) зависит от напряженности поля лишь неявно, через v_0 . Поэтому если пренебречь током смещения, то в формуле (3) величины a_i и a_i даются выражениями

$$a_{1,2} = 0, \ a_i = \frac{16\pi e}{\varepsilon v} e^{\xi^2} \frac{1 - erfc\xi + (\pi/2) (\widetilde{v/v}) e^{-\xi^2}}{1 - \sqrt{\pi} \xi_0 e^{\xi^2} erfc \xi}.$$
 (7)

Как видим, величина a_i зависит и от свойств контакта (v), и от тока, протекающего через контакты ξ и ξ_0 . В более общем случае без обращения к столь простым моделям вычисление величин a_i и a_i наталкивается на значительные трудности. Поэтому представляет интерес исследовать влияние граничных условий (3) на характер распределения напряженности поля и плотности заряда, рассматривая a_i и a_i как феноменологические параметры. К этому мы и перейдем, используя результат (7) лишь для ориентировки.

Импеданс однородной системы при граничных условиях общего вида

Импеданс однородного образца длиной L для граничных условий (3) нетрудно найти из уравнения (1). Он равен

$$Z(\omega) = \frac{\int_{0}^{L} \delta E(x, \omega) dx}{\delta I(\omega)} = -\frac{4\pi}{\varepsilon} \frac{1}{i\omega - \frac{4\pi\rho}{\varepsilon} \frac{dv}{dE}} \times$$

$$\times \left\{ L + \frac{k_{2} (e^{k_{1}L} - 1) \left[\alpha_{1} (k_{2} + \alpha_{2}) e^{k_{2}L} - \alpha_{2} (k_{2} + \alpha_{1}) \right] - k_{1}k_{2} \left[(k_{2} + \alpha_{1}) (k_{1} + \alpha_{2}) e^{k_{1}L} - \frac{k_{1} (e^{k_{2}L} - 1) \left[\alpha_{1} (k_{1} + \alpha_{2}) e^{k_{1}L} - \alpha_{2} (k_{1} + \alpha_{1}) \right] - k_{1} (e^{k_{1}L} - 1) \left[\alpha_{1} (k_{2} + \alpha_{2}) e^{k_{2}L} \right] - k_{2} (e^{k_{1}L} - 1) \left[\alpha_{1} (k_{2} + \alpha_{2}) e^{k_{2}L} + \alpha_{2} (k_{2} + \alpha_{1}) \right] + k_{1} (e^{k_{2}L} - 1) \left[\alpha_{1} (k_{1} + \alpha_{2}) e^{k_{1}L} + \alpha_{2} (k_{1} + \alpha_{1}) \right], \\ k_{1}k_{2} \left[(k_{2} + \alpha_{1}) (k_{1} + \alpha_{2}) e^{k_{1}L} - (k_{1} + \alpha_{1}) (k_{2} + \alpha_{2}) e^{k_{2}L} \right]$$

$$(8)$$

где

$$k_{1,2} = \frac{v}{2D} \pm \sqrt{\left(\frac{v}{2D}\right)^2 - \frac{i\omega}{D} + \frac{4\pi\rho}{\varepsilon D} \frac{dv}{dE}}.$$
 (9)

Рассмотрим предельный случай малого коэффициента диффузии $(D/Lv \ll 1)$ [1—3]; при этом величина k_1 становится очень большой, а

$$k_2 \rightarrow k = \frac{1}{v} \left(i\omega - \frac{4\pi\rho}{\varepsilon} \frac{dv}{dE} \right).$$
 (9')

Выражение (8) упрощается:

$$Z(\omega) = -\frac{(\beta \eta - s) a_1 L^2}{s^2 (s + \alpha_1)} \left[1 - \beta S - e^s + \beta \frac{(1+\beta) \eta}{\beta \eta - S} s \right], \tag{8'}$$

где

$$\beta = \frac{4\pi}{\varepsilon a_1 v}, \quad \eta = \alpha_1 L, \quad s = kL. \tag{10}$$

Положение нулей импеданса определяется условием

$$1 - \beta s - e^{s} + \beta \frac{(1+\beta)\eta}{\beta\eta - s} s = 0 \ (s \neq 0), \tag{11}$$

которое при $\eta \to \infty$, т. е. при переходе к траничному условию вида $\delta E(x, \omega)|_{x=0}$, переходит в известное уравнение, приводящее к «критерию nL» [3]. Этот критерий получается и в нашем случае, если есть отличные от нуля комплексные корни уравнения (11), причем вещественные части всех их положительны. Если $\zeta_1 = ReS_1 > 0$, s_1 — корень с наименьшей вещественной частью, то, согласно (9'), появление нуля импеданса в верхней полуплоскости ω , приводящее к неустойчивости однородного состояния, происходит на участке, где dv/dE < 0 при

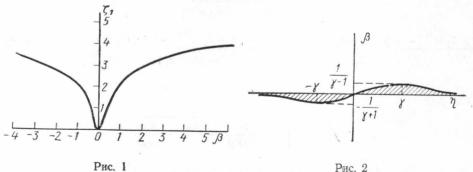
$$nL > \frac{\varepsilon}{4\pi e} \left(-\frac{d \ln v}{dE} \right)^{-1} \zeta_1 \equiv (nL)_{\kappa p}.$$
 (12)

Для случая (7), когда $\alpha_1 = 0$ ($\eta = 0$), уравнение (11) принимает вид

$$1 - \beta s - e^s = 0. \tag{11'}$$

Зависимость величины ζ_1 от параметра β представлена на рис. 1. Мы видим, что ни для каких β не существует корней с отрицательной вещественной частью. Значение $\beta\!=\!-1$ отвечает граничным условиям $\delta E\!=\!0$ на контакте, принятым в работах [2 и 3]. В нашем случае величина β положительна; величина ζ_1 при не очень малых β довольно медленно меняется. Таким образом, несмогря на указанное различие, для

всех конечных значений в критерий (12) сохраняет силу, хотя значение (nL) кр несколько меняется. Это дает основание утверждать, что этот критерий не есть специфическое свойство, связанное с определенным типом граничных условий, а справедлив при весьма общем их виде



В заключение для полноты исследуем случай произвольных в и п. Соответствующий анализ показывает, что при этом на плоскости (β, η) появляется область, в которой вещественная часть корня s отрицательна (эта область заштрихована на рис. 2). Заштрихованную область ограничивает кривая

$$\beta = \frac{2\eta}{\eta^2 - 2\eta + \gamma^2}$$

(здесь $\gamma = Ims$, причем $2\pi \leqslant \gamma \leqslant 3\pi$). Наличие корня с отрицательной вещественной частью означает, что система будет неустойчивой даже в коротких образцах с положительной дифференциальной проводимостью при выполнении условия $nL < -\epsilon \zeta_1/4\pi e (d \ln v/dE)$.

Мы не рассматриваем вопрос о возможности такой неустойчивости. «наводимой» контактами; для остальных же значений параметров в и п неустойчивость (объемного происхождения) возникает в области, где dv/dE < 0 при условии, что значение (nL) превосходит критическое. Последнее может зависеть от параметров однородного состояния и через величину 51.

В заключение выражаю благодарность В. Л. Бонч-Бруевичу, А. Г. Миронову, П. Е. Зильберману, П. С. Серебренникову и Э. М. Эп-

штейну за обсуждение настоящей работы.

ЛИТЕРАТУРА

І. Бонч-Бруевич В. Л., Серебренников П. С. «Радиотехника и электроника», 14, 1648, 1969.

2. Kroemer H. Proc. IEEE, **52**, 1736, 1964; **53**, 1246, 1965. 3. Chynoweth A. G., Mc Cumber D. E. IEEE Trans., **ED-13**, 4, 1966. 4. Thim H. W., Barber M. R., Hakki B. W., Knight S., Uenohara M. Appl. Phys. Lett., **7**, 167, 1965.

5. Thomas G., Ping-Kuo-Lin. J. Appl. Phys., 41, 1819, 1970. 6. Пикус Г. Е. Основы теории полупроводниковых приборов. М., «Наука», 1965.

Поступила в редакцию 20.11 1970 г.

физики полупроводников