НЕЛИНЕЙНАЯ ТЕОРИЯ ТРЕХМЕРНОЙ ЛБВМ

А. Г. Шеин, А. В. Сова, В. В. Старостенко

Харьков

В работах [1—8] исследовано влияние различных факторов на выходные характеристики плоских моделей лучевых приборов *М*-типа в режиме больших и малых сигналов*. Однако использование двумерной теории не позволяет исследовать влияние конечных размеров поперечного сечения пространства взаимодействия и электронного потока, неоднородности электростатического поля, действия высокочастотных полей на характеристики реальных конструкций ЛБВМ.

В данной работе исследуются некоторые характеристики ЛБВМ с учетом конечных размеров пространства взаимодействия и электронного потока. При этом предполагается, что электростатическое поле однородно вдоль направления статического магнитного поля B_0 .

Нелинейные уравнения трехмерной ЛБВМ

Исходная система рабочих уравнений для расчета трехмерной ЛБВМ с отрицательным основанием получена с помощью метода, который наиболее широко в своих работах использует Роу [1—3]. Естественно, приближения и допущения, введенные при получении нелинейных уравнений, такие же, как и у Роу [1—3].

Процессы в трехмерной ЛБВМ с отрицательным основанием описываются системой из восьми интегро-дифференциальных уравнений, которые приводятся ниже.

^{*} Более полную библиографию по этому вопросу можно найти в работах [2] и [5].

Уравнения движения:

$$\begin{bmatrix} 1 + 2Du \ (g_0 p_0 \Phi_0 q) \end{bmatrix} \frac{\partial v_{xw} \ (g_0 p_0 \Phi_0 q)}{\partial q} = -\frac{2sr\bar{a}\nu l}{D} \left(\frac{\omega}{\omega}\right) \left(\frac{\omega}{\omega}\right)^2 F'_{3-x} + + a \frac{l^{2}\nu^2}{\delta^2} \left(\frac{\omega}{\omega}\right) \frac{\partial}{\partial g} \psi \ (g, \ p) \ A \ (q) \cos \Phi \ (g_0 p_0 \Phi_0 q);$$
(1)

$$\begin{bmatrix} 1 + 2Du \ (g_0 p_0 \Phi_0 q) \end{bmatrix} \left[\frac{\partial v_{yw} \ (g_0 p_0 \Phi_0 q)}{\partial q} + \frac{l}{Ds} \left(\frac{\omega}{\omega}\right)^2 \right] = = \frac{rl^2}{Ds} \left(\frac{\omega}{\omega}\right)^2 \left(\frac{V_a}{2V_0}\right) - \frac{2\delta\bar{a}r l\nu}{D} \left(\frac{\omega}{\omega}\right) \left(\frac{\omega}{p}\right)^2 F'_{3-y} + + \frac{l^2}{s^2} \left(\frac{\omega}{\omega}\right) \frac{\partial \psi \ (g, \ p)}{\partial p} A \ (q) \cos \Phi \ (g_0 p_0 \Phi_0 q);$$
(2)

$$\begin{bmatrix} 1 + 2Du \ (g_0 p_0 \Phi_0 q) \end{bmatrix} \frac{\partial u \ (g_0 p_0 \Phi_0 q)}{\partial q} = \frac{sr\delta\bar{a}}{D^2} \left(\frac{\omega}{\omega}\right)^2 F'_{3-z} + + \frac{s}{2D^2l} v_{y\omega} \ (g_0 p_0 \Phi_0 q) + \frac{\omega}{2\omega_c} \psi \ (g, \ p) \times \times \left[\frac{dA \ (q)}{dq} \cos \Phi \ (g_0 p_0 \Phi_0 q) - \frac{A \ (q)}{D} \left(1 + D \ \frac{d\theta}{dq} \right) \sin \Phi \ (g_0 p_0 \Phi_0 q) \right].$$
(3)

Уравнение для СВЧ цепи:

$$\frac{d^{3}A(q)}{dq^{2}} - A q) \left[\left(\frac{1}{D} + \frac{d^{0}(q)}{dq} \right)^{2} - \left(\frac{1+Db}{D_{n}} \right)^{2} \right] =$$

$$= \mp \frac{1+Db}{\pi D} \left[\int_{0}^{2\pi} \frac{1}{s} + \frac{1}{2} \frac{1}{\delta} + \frac{1}{2}}{\int_{0}^{2\pi} \frac{1}{s} - \frac{1}{2}} \psi(g, p) \frac{1+2Du_{i}(g_{0}p_{0}\Phi_{0}0)}{1+2Du(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q)} \cos \Phi(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q) \times dp_{0}dg_{0}d\Phi_{0} + 2dD \int_{0}^{2\pi} \frac{1}{s} + \frac{1}{2} \frac{1}{\delta} + \frac{1}{2}}{\int_{0}^{2\pi} \frac{1}{s} - \frac{1}{2}} \psi(g, p) \frac{1+2Du_{i}(g_{0}p_{0}\Phi_{0}0)}{1+2Du(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q)} \times dp_{0}dg_{0}d\Phi_{0} + 2dD \int_{0}^{2\pi} \frac{1}{s} - \frac{1}{2} \frac{1}{\delta} - \frac{1}{2}} \psi(g, p) \frac{1+2Du_{i}(g_{0}p_{0}\Phi_{0}0)}{1+2Du(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q)} \times \sin \Phi(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q) dg_{0}dp_{0}d\Phi_{0} \right]; \qquad (4)$$

$$2 \frac{dA(q)}{dq} \left(\frac{1}{D} + \frac{d^{0}(q)}{aq} \right) + A(q) \left[\frac{d^{2\theta}(q)}{dq^{2}} + \frac{2d}{D} (1+Db)^{2} \right] =$$

$$= \pm \frac{1+Db}{\pi D} \left[\int_{0}^{2\pi} \frac{1}{s} + \frac{1}{2} \frac{1}{\delta} + \frac{1}{2}}{\int_{0}^{2\pi} \frac{1}{s} - \frac{1}{2}} \psi(g, p) \frac{1+2Du_{i}(g_{0}p_{0}\Phi_{0}0)}{1+2Du(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q)} \cos \Phi(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q) \times dq_{0}dp_{0}d\Phi_{0} \right] \right]$$

$$\times dg_{0}dp_{0}d\Phi_{0} - 2dD \int_{0}^{2\pi} \int_{\frac{1}{s} - \frac{1}{2} - \frac{1}{\delta} - \frac{1}{2}} \int_{\frac{1}{s} - \frac{1}{2} - \frac{1}{\delta} - \frac{1}{2}} \psi(g, p) \frac{1 + 2Du_{l}(g_{0}p_{0}\Phi_{0}^{0})}{1 + 2Du(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q)} \times \\ \times \sin\Phi(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q) dg_{0}dp_{0}d\Phi_{0} \bigg].$$

$$(5)$$

Уравнения для связи скорости, фазы и координат частиц:

$$\frac{\partial \Phi\left(g_{0}p_{0}\Phi_{0}q\right)}{\partial q} - \frac{d\theta\left(q\right)}{dq} = \frac{1}{D} \left[\frac{1}{1 + 2Du_{l}\left(g_{0}p_{0}\Phi_{0}^{0}\right)} - \frac{1}{1 + 2Du\left(g_{0}p_{0}\Phi_{0}^{0}q\right)} \right]; \quad (6)$$

$$p(g_0p_0\Phi_0q) = p_0 + \int_0^q \frac{v_{yw}(g_0p_0\Phi_0q)}{D[1+2Du(g_0p_0\Phi_0q)]} dq;$$
(7)

$$g(g_0p_0\Phi_0q) = g_0 + \int_0^q \frac{v_{xw}(g_0p_0\Phi_0q)}{D\left[1 + 2Du(g_0p_0\Phi_0q)\right]} dq.$$
(8)

Верхний знак в выражениях (4), (5) берется для усилительной ЛБВМ, нижний — для генераторной ЛОВМ.

При выводе уравнений (1) и (8) использовались обозначения: $q = D\omega z/\overline{u_0}$ — нормализованное расстояние вдоль продольной оси прибора;

 $\Phi(g_0 p_0 \Phi_0 q) = \omega \left(\frac{z}{u_{zy}(x_0 y_0)} - t \right) + \theta(z) - \phi$ аза высокочастотной волны в замедляющей системе:

 $u_{z}(z, t) = \overline{u}_{0}(1 + 2Du) -$ скорость электронов по направлению г;

 $2Du\left(g_0p_0\Phi_0q\right)$ — разность скоростей электронов относительно усредненной скорости постоянной составляющей потока $u_i =$ = u (0, t);

 $v_{x\omega} = \frac{1}{\omega h} \cdot \frac{dx}{dt}$ — скорость электронов по x; $v_{y,a} = \frac{1}{\omega \omega} \frac{dy}{dt}$ — скорость электронов по y;

V_a — постоянная составляющая потенциала анода;

 $V_0 = (\bar{u}_0^2/2\eta)^{1/2}$ — напряжение, соответствующее усредненной скорости электронов на входе системы;

в (z) — разность фаз высокочастотной волны при наличии и отсутствии электронного потока;

w_c, ω_p — циклотронная и плазменная частоты соответственно; $D^2 = \frac{\omega_c}{\omega} \frac{|I_0|Z_0}{2V_0}$ — параметр усиления;

I₀ — постоянная составляющая тока луча;

Z₀ — импеданс замедляющей системы;

p = y/w; g = x/h — нормализованные y и x координаты; b — параметр рассинхронизма;

 $V(z, t) = V(q, \Phi) = \frac{Z_0 | I_0 |}{D} A(q) e^{-i\Phi}$ нормализованное высокочастотное напряжение вдоль замедляющей системы;

$$\psi(g, p) = \frac{\operatorname{sh} \sqrt{\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2 \frac{\mathrm{s}^2}{l^2} \left(1 + D \frac{d\theta(q)}{dq}\right)^2 + \pi^2 \mathrm{s}^2 \overline{a^2} \mathrm{v}^2} p(g_0 p_0 \Phi_0 q)}{\operatorname{sh} \sqrt{\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2 \frac{1}{l^2 r^2} \left(1 + D \frac{d\theta(q)}{dq}\right)^2 + \pi^2 \frac{\overline{a}^2}{r^2} \mathrm{v}^2}} \times$$

 $\times \sin \pi \delta \overline{ag} (g_0 p_0 \Phi_0 q)$

 функция поперечного распределения высокочастотного поля замедляющей системы типа «гребенка в волноводе» [9].

Геометрические размеры пространства взаимодействия и электронного потока, входящие в выражения (1)—(8), ясны из рис. 1.

Кроме того, в формулы (1)—(8) входят величины F'_{3-x} , F'_{3-y} , F'_{3-z} — составные части полей пространственного заряда:



Рис. 1. Пространство взаимодействия и электронный поток трехмерной ЛБВМ.

$$F'_{3-x} = \int_{0}^{2\pi} \int_{\frac{1}{s}-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{s}+\frac{1}{2}} \int_{\frac{1}{s}-\frac{1}{2}}^{\infty} \sum_{k=1}^{\infty} \sum_{m=1}^{\infty} k \left[m^{2} \left(\frac{a}{b'} \right)^{2} + k^{2} \right]^{-1/2} \sin \pi m \frac{\beta y}{\beta b'} \times \\ \times \sin \pi m \frac{\beta y'}{\beta b'} \cos \pi k \frac{\beta x}{\beta a} \sin \pi k \frac{\beta x'}{\beta a} \exp \left\{ -\frac{\pi}{\beta a} \left[m^{2} \left(\frac{a}{b'} \right)^{2} + k^{2} \right]^{1/2} \times \\ \times |\Phi - \Phi'| \right] \frac{u_{zi}}{u_{z}} dg_{0} dp_{0} d\Phi_{0}; \\ F^{*}_{3-y} = \int_{0}^{2\pi} \int_{\frac{1}{s}-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{s}+\frac{1}{2}} \int_{\frac{1}{s}-\frac{1}{2}}^{\infty} \sum_{k=1}^{\infty} \sum_{m=1}^{\infty} m \left[m^{2} + \left(\frac{b'}{a} \right)^{2} k^{2} \right]^{-1/2} \cos \pi m \frac{\beta y}{\beta b'} \times \\ \times \sin \pi m \frac{\beta y'}{\beta b'} \sin \pi k \frac{\beta x}{\beta a} \sin \pi k \frac{\beta x'}{\beta a} \exp \left\{ -\frac{\pi}{\beta a} \left[m^{2} \left(\frac{a}{b'} \right)^{2} + k^{2} \right]^{-1/2} \times \\ \times |\Phi - \Phi'| \right] \right\} \left(\frac{u_{zi}}{u_{z}} \right) dg_{0} dp_{0} d\Phi_{0}; \\ F^{*}_{3-z} = \int_{0}^{2\pi} \int_{\frac{1}{s}+\frac{1}{2}}^{\frac{1}{s}+\frac{1}{2}} \frac{1}{s+\frac{1}{2}} \sum_{k=1}^{\infty} \sum_{m=1}^{\infty} \sin \pi m \frac{\beta y}{\beta b'} \sin \pi m \frac{\beta y'}{\beta b'} \sin \pi k \frac{\beta x}{\beta a} \times \\ F^{*}_{3-z} = \int_{0}^{2\pi} \int_{\frac{1}{s}+\frac{1}{2}}^{\frac{1}{s}+\frac{1}{2}} \sum_{k=1}^{\frac{1}{s}+\frac{1}{2}}^{\infty} \sum_{k=1}^{\infty} \sum_{m=1}^{\infty} \sin \pi m \frac{\beta y}{\beta b'} \sin \pi m \frac{\beta y'}{\beta b'} \sin \pi k \frac{\beta x}{\beta a} \times \\ \end{array}$$

$$\times \sin \pi k \frac{\beta x}{\beta a} \exp \left\{ -\frac{\pi}{\beta a} \left[m^2 \left(\frac{a}{b'} \right)^2 + k^2 \right]^{1/2} |\Phi - \Phi'| \right\} \times \left(\frac{u_{zl}}{u_z} \right) \operatorname{sign} \left(\Phi - \Phi' \right) dg_0 dp_0 d\Phi_0,$$

где

$$sign (\Phi - \Phi') = \begin{cases} 1 & при \ \Phi > \Phi' \\ -1 & при \ \Phi < \Phi'' \\ s = w/\overline{y}_0; \quad r = \overline{y}_0/b'; \quad \overline{a} = \overline{x}_0/a; \quad \delta = h/\overline{x}_0. \end{cases}$$

Система интегро-дифференциальных уравнений дает возможность проследить за всеми величинами, характеризующими электронный поток и замедляющую систему в зависимости от начальных условий. Решение системы производилось в переменных Лагранжа, при этом электронный поток разбивался на ряд частиц; каждая частица действует в окружающем ее пространстве таким же образом, как и замещаемый ею элементарный заряд. Траектории частиц получаются путем интегрирования уравнений (1)—(8).

На входе ЛБВМ мгновенная фаза $\Phi(g_0p_0\Phi_00)$ равна начальной фазе $\Phi_0 = 2\pi j/m$. где $j = 0, 1, \ldots, m$, причем m обозначает число частиц в слое, равномерно расположенных в пространстве Φ_0 . В направлениях g и p электронный поток делится на l и k слоев соответственно.

Начальные условия для бриллюэновского потока трехмерной ЛБВМ следующие:

$$\left. \frac{dA}{dq} \right|_{q=1} = 0; \quad \frac{d\theta(0)}{dq} = b;$$
 (9)

$$\Phi_{j, k, l, 0} = 2\pi j/m; \quad j = 0, \ 1, \ \dots \ m; \tag{10}$$

$$p_{l, k, l, 0} = \left(\frac{1}{s} - \frac{1}{2}\right) + \frac{k_1}{k-1}; k_1 = 0, 1, \dots, k-1;$$
 (11)

$$g_{l,k,l,0} = \left(\frac{1}{\delta} - \frac{1}{2}\right) + \frac{l_1}{l-1}; \ l_1 = 0, \ 1, \ldots l-1;$$
(12)

 $A_{j, k, l, 0} = A_0; \quad \theta(0) = 0. \tag{13}$

Результаты расчета характеристик ЛБВМ без учета полей пространственного заряда

Численный расчет характеристик трехмерной ЛБВМ производился на ЭЦВМ М-20 после преобразования системы интегродифференциальных уравнений (1) и (8) в систему разностных уравнений. В соответствии с исследованиями влияния разбиения электронного потока на точность результатов, проведенных Роу и Ганди [1—3], поток разбивался на слои по *р* таким образом, что ширина одного слоя не превышала 5% от *b*', а на один период высокочастотных колебаний приходилось не менее 32 частиц. Размеры частиц вдоль направления g мало влияют на интегральные характеристики ЛБВМ. Так, у ЛБВМ с электронным потоком шириной h = 0.8a различие в коэффициенте усиления при разбиении пучка на 3 и 7 слоев не превышает 2%, а для h/a = 0.5 различие составляет 0.1%.

Наибольшее количество машинного времени расходуется на вычисление интегралов наведенного тока и полей пространственного заряда, которые рассчитывались с помощью метода трапеций.



Рис. 2. Зависимость амплитуды высокочастотного напряжения от нормализованной длины лампы для потоков с $\delta = 2\%$ и $\delta = 32\%$ ($\omega_c/\omega = 0.75$; d = 0; b = 0; D = 0.1; r = 0.5).

Стандартными подпрограммами вычисления кратных интегралов, к сожалению, воспользоваться не удается, поскольку при решении задачи необходимо учитывать оседание электронов на основание, боковые стенки и замедляющую систему.

На рис. 2 приведены графики зависимости амплитуды высокочастотного сигнала вдоль длины лампы для бриллюэновского потока, имеющего три слоя вдоль g(l=0, 1, 2) и два слоя по p, причем ширина потока по p составляет 10% размера пространства взаимодействия b', а ширина потока по g - 32 и 2% пространства взаимодействия a.

ЛБВМ с двухпроцентным электронным потоком соответствует плоской модели магнетронного усилителя, рассмотренной Роу [2], так что результаты расчетов ЛБВМ с h/a = 0,02 совпадают с данными, приведенными у Роу.

Усиление у ЛБВМ с h/a = 0,32 несколько меньше, чем у плоской ЛБВМ (h/a = 0,02). Это уменьшение усиления при увеличении ширины потока по g связано с оседанием электронов на боковые стенки замедляющей системы под действием сил высокочастотных полей. Так, для электронного потока с h/a = 0,32 почти 20% электронов попадает на боковые стенки замедляющей системы, причем эти электроны обычно находятся в благоприятной фазе для передачи энергии высокочастотному сигналу. Это хорошо видно из графиков зависимости $p = f(\Phi)$ (рис. 3). Штриховой линией нанесены фазы тех электронов, которые вылетели

на боковую поверхность замедляющей системы из крайних слоев (l = 0, 2). Из этого же рисунка видна динамика образования



Рис. 3. Фазовые траектории электронов потока с h/a = 0.32 ($\omega_c/\omega = = 0.75$; d = 0; b = 0; D = 0.1; r = 0.5). сгустка, весьма симметричного по Ф.

Графики, непосредственно иллюстрирующие оседание электронов на боковые стенки замедляющей системы, приведены на рис. 4. Штриховой линией на графике зависимости $g = f(\Phi)$ показаны электроны, попавшие на основание или на замедляющую систему. Проекции движения различных электронов (j == 1, 9, 17, 25) на плоскость g - q в пространстве переменных g, q, Φ, ρ показаны на рис. 4, 6.

Траектории движения электронов в плоскости p - q не приводятся, поскольку они по своему характеру аналогичны траекториям электронов в двухмерной ЛБВМ [1, 2].

В настоящей работе приводятся только данные, характеризующие процессы в ЛБВМ без учета полей пространственного заряда, однако в соответствии с результатами Роу и Ганди [1—3] учет полей пространственного



Рис. 4. Влияние нормализованной координаты x на траектории электронов ($\delta = 0.32$; $\omega_{-}/\omega = 0.75$; d = 0; b = 0; D = 0.1; r = 0.5).

80

Результаты расчетов свидетельствуют о том, что в трехмерной ЛБВМ с однородным электростатическим полем коэффициент усиления и к. п. д. меньше, чем у двумерной ЛБВМ. Уменьшение выходных характеристик ЛБВМ обусловлено действием на электронный поток сил со стороны высокочастотных полей, что приводит к оседанию электронов на боковые стенки, а не на периодическую структуру замедляющей системы.

ЛИТЕРАТУРА

1. О. Ганди, Дж. Роу. Нелинейная теория лучевых приборов со скрещенными полями. Сб. «Электронные сверхвысокочастотные приборы со скрещенными полями», т. I (перев. с англ. под ред. М. М. Федорова). Изд-во иностр. лит-ры, 1961, с. 372—424.

2. Дж. Роу. Теория нелинейных явлений в приборах СВЧ. Изд-во «Советское радио», 1969. 616 с.

3. O. P. G and y and J. E. Rowe, Nonlinear theory of injected-beam crossed-field devices. Crossed-field microwave devices. (E. Okress, ed), vol. 1, p. 439-495. Academic Press, New York, 1961.

4. М. Б. Цейтлин, Н. Я. Черевацкий. Линейная теория лучевых приборов М-типа цилиндрической конструкции. «Электронная техника», серия 1, № 8, 1966, с. 84—90. 5. В. С. Стельмахов. Основы электроники сверхвысокочастотных

приборов со скрещенными полями. Изд-во «Советское радио», 1968. 336 с.

6. J. Feinstein and G. Kino. The large signal behavior of crossed field traveling-wave devices. Proc. IRE, 45, 1364-1373, 1957.

7. J. W.Sedin. A large-signal analysis of beam-type crossed-field traveling-wave tubes. IRE Trans. Electron Devices, 9, № 1, 41-51, 1962.

8. J. F. Hall, G. P. Kooyers. Experimental and theoretical characte-rictics of injected beam-type forward-wave crossed-field amplifiers. NTE-Nachrech. Fachber, 22, 151-158, 1960.

9. Е. С. Коваленко, В. С. Коваленко. К теории замедляющей системы квантового усилителя. «Раднофизика и электроника», 1963, VIII, с. 1374 - 1384.