

10

©1993 г.

## НЕЛИНЕЙНАЯ СТАДИЯ РАЗВИТИЯ ЦИКЛОТРОННОЙ НЕУСТОЙЧИВОСТИ ПУЧКА В ЗАМЕДЛЯЮЩЕЙ СТРУКТУРЕ

*М.И.Капчинский, Л.А.Юдин*

Рассмотрена нелинейная стадия взаимодействия электронного пучка с замедляющей структурой при возбуждении в пучке медленной циклотронной волны. Считается, что пространственная структура поля определяется замедляющей структурой и не искажается пучком. Уравнения движения частиц и возбуждения волны разложены в ряд до членов четвертого порядка малости по амплитуде волны. Развито квазиквадратичное приближение и показано, что оно с хорошей точностью описывает результаты нелинейной модели. Определено влияние расстройки от точного циклотронного резонанса на процессы развития неустойчивости; вычислено ее бифуркационное значение, найдена область параметров, позволяющих получить значительное усиление затравочной волны структуры без существенного изменения состояния электронного пучка. Показана связь результатов нелинейного рассмотрения с развитой ранее линейной теорией.

### Введение

Резонансно неустойчивое взаимодействие медленной циклотронной волны прямого электронного пучка с волной замедляющей структуры может быть использовано для усиления сигналов или генерации колебаний в СВЧ электронике. В [1] предложено применить такую неустойчивость для возбуждения медленных циклотронных волн пучка и дальнейшего использования их в целях коллективного авторезонансного ускорения ионов [2].

Возбуждение азимутально-несимметричной циклотронной волны в замедляющей структуре типа меандра было проведено в [3]. Симметричные по азимуту циклотронные волны возбуждались с использованием спиральной замедляющей структуры [4] в слаботочном электронном пучке и в [5] в мощном релятивистском пучке. Теоретическое рассмотрение неустойчивости медленных циклотронных волн в нерелятивистском пучке было впервые выполнено в [6], а ее связь с аномальным эффектом Доплера показана в [7]. В работе [8] найдено выражение для инкрементов этой неустойчивости в релятивистском пучке при достаточно слабом токе, когда собственная волна замедляющей структуры практически не искажается пучком. Линейная теория циклотронной неустойчивости пучка

в спирали при произвольных токах пучка разработана в [9]. Численное моделирование линейной стадии неустойчивости проведено в [1]. Модель для описания нелинейной стадии неустойчивости предложена в [10]: там рассмотрено движение электрона в плоской поперечной волне, причем начальная амплитуда волны принята достаточно высокой, а усиление волны по длине СВЧ прибора малым. Отметим также работу [11], где изучается теория прибора типа ЛОВ на аномальном эффекте Доплера в поле плоской волны круговой поляризации.

В данной работе мы рассматриваем прибор типа лампы с бегущей волной и отказываемся от приближения плоской волны; это позволяет учесть модуляцию плотности заряда в пучке. Считаем, что картина поперечного распределения поля волны (в приближении слабого тока пучка) определяется замедляющей структурой. Основное внимание уделено структуре типа спирального волновода.

1. Примем простейшую модель электронного пучка — бесконечно тонкий трубчатый пучок движется (в равновесном состоянии) без вращения вдоль силовых линий внешнего продольного магнитного поля  $H_0$ . По волноводному тракту, окружающему пучок, распространяется электромагнитная волна с продольными компонентами электрического и магнитного полей вида

$$\begin{aligned} \mathcal{E}_z &= \alpha(z) E_z(\mathbf{r}_\perp) \cos[\omega t - hz + \psi(z)], \\ \mathcal{B}_z &= -\alpha(z) B_z(\mathbf{r}_\perp) \sin[\omega t - hz + \psi(z)], \end{aligned} \quad (1)$$

где  $\omega$  — частота волны;  $h$  — продольное волновое число;  $z$  — продольная координата;  $E_z(r)$  и  $B_z(r)$  — функции, описывающие поперечную структуру продольных компонент поля волны (для определенности  $E_z > 0$  на радиусе пучка);  $\alpha(z)$  и  $\psi(z)$  — медленно меняющиеся амплитуда и фаза волны.

Из поперечных (радиальной и азимутальной) компонент поля составим “поляризационные” комбинации

$$\mathcal{E} = \mathcal{E}_r + i\mathcal{E}_\theta; \quad \mathcal{B} = \mathcal{B}_r + i\mathcal{B}_\theta \quad (2)$$

и выделим амплитуды право- и левовращающихся поляризаций

$$\begin{aligned} \mathcal{E} &= \frac{1}{2} \alpha(z) \{ E_+(\mathbf{r}) \exp[-i\omega t + ihz - i\psi(z)] + E_-(\mathbf{r}) \exp[i\omega t - ihz + i\psi(z)] \}, \\ \mathcal{B} &= \frac{1}{2} \alpha(z) \{ B_+(\mathbf{r}) \exp[-i\omega t + ihz - i\psi(z)] + B_-(\mathbf{r}) \exp[i\omega t - ihz + i\psi(z)] \} \end{aligned} \quad (3)$$

(использована система обозначений из [12]).

Уравнение движения

$$\frac{d\mathbf{p}}{dt} = e \left\{ \mathcal{E} + \frac{1}{c} [\mathbf{v}, \mathbf{e}_z H_0 + \mathcal{B}] \right\}, \quad (4)$$

где  $e$  — заряд,  $\mathbf{p}$  — импульс,  $\mathbf{v}$  — скорость частицы,  $c$  — скорость света,  $\mathcal{E}$  и  $\mathcal{B}$  — электрическое и магнитное поля волны.

Скорость и импульс частиц связаны соотношением  $\mathbf{p} = m\gamma\mathbf{v}$ , где  $m$  — масса. Релятивистский фактор частицы  $\gamma$  в свою очередь подчиняется уравнению

$$\frac{d\gamma}{dt} = \frac{e}{mc^2} \mathbf{v} \mathcal{E}. \quad (5)$$

Составим из поперечных составляющих скорости и импульса частиц аналогично (2) "поляризационные" комбинации

$$p = p_r + ip_\theta, \quad v = v_r + iv_\theta. \quad (6)$$

Уравнение для них следует из (4)

$$\frac{dp}{dt} + i\Omega_0 v = e \left\{ \mathcal{E} + \frac{i}{c}(v_z \mathcal{B} - v \mathcal{B}_z) \right\}, \quad (7)$$

где  $\Omega_0 = eH_0/mc$  (считаем для определенности  $\Omega_0 > 0$ ).

Продольная составляющая уравнения (4) имеет вид

$$\frac{dp_z}{dt} = e \left\{ \mathcal{E}_z + \frac{1}{c} \text{Im}(v^* \mathcal{B}) \right\}. \quad (8)$$

Уравнение (5) в этих обозначениях выглядит так:

$$\frac{d\gamma}{dt} = \frac{e}{mc^2} \{ v_z \mathcal{E}_z + \text{Re}(v^* \mathcal{E}) \}. \quad (9)$$

Лагранжеву производную по времени в уравнениях (7)–(9) следует заменить на эйлерову по правилу

$$\frac{d}{dt} = \frac{\partial}{\partial t} + v_z \frac{\partial}{\partial z}.$$

Рассматривая движущиеся электроны пучка как источники, изменяющие амплитуду и фазу бегущей мимо них электромагнитной волны, напомним, согласно [13],

$$\begin{aligned} \frac{d\alpha}{dz} &= -\frac{1}{4S_z} \text{Re} \int \overline{\mathbf{j}_k \mathbf{E}_k^*} d\sigma, \\ \alpha \frac{d\psi}{dz} &= \frac{1}{4S_z} \text{Im} \int \overline{\mathbf{j}_k \mathbf{E}_k^*} d\sigma, \end{aligned} \quad (10)$$

где интегрирование ведется по поперечному сечению волновода; черта сверху означает усреднение по периоду высокой частоты; индексом  $k$  помечены комплексные амплитуды бегущих волн;  $S_z$  — поток энергии, переносимой через сечение волновода волной с единичной амплитудой.

Плотность тока составляет  $\mathbf{j} = \rho \mathbf{v}$ , где  $\rho$  — плотность заряда в пучке.

В наших обозначениях комплексные амплитуды радиальной и азимутальной компонент поля равны

$$E_{kr} = \frac{1}{2}(E_+ + E_-^*); \quad E_{k\theta} = \frac{1}{2}(E_+ - E_-^*) \quad (11)$$

и аналогично для поперечных составляющих плотности тока.

2. Рассмотрим здесь приближенную модель неустойчивости, допускающую аналитическое решение. Следуя [14], представим лоренц-фактор частиц  $\gamma$ , продольную составляющую импульса  $p_z$  и плотность заряда  $\rho$

в виде суммы медленно меняющейся компоненты (она будет обозначена чертой сверху) и быстропеременного слагаемого. Поперечные скорости  $v$  и импульс  $p$ , согласно принятой модели равновесия пучка, будут состоять только из быстро переменной части. Все эти переменные составляющие запишем в едином виде. Для комплексных величин, например, поперечного импульса

$$p = \frac{1}{2}[p_+(z) \exp(-i\omega t + ihz - i\psi) + p_-(z) \exp(i\omega t - ihz + i\psi)], \quad (12)$$

для действительных величин

$$\gamma = \bar{\gamma} + \frac{i}{2}[\gamma_1(z) \exp(-i\omega t + ihz - i\psi) - \gamma_1^*(z) \exp(i\omega t - ihz + i\psi)], \quad (13)$$

аналогично для  $\rho$  и  $p_z$ . В (12) и (13)  $p_+(z)$ ,  $p_-(z)$  и  $\gamma_1(z)$  — медленно меняющиеся амплитуды. Здесь мы рассматриваем уже только азимутально-симметричные волны. В разложении же продольной составляющей скорости  $v_z$  оставим только медленно меняющееся слагаемое: линейная теория циклотронных волн [15,16] приводит к выводу, что амплитуда быстрых колебаний  $v_z$  гораздо меньше, чем такие же амплитуды у поперечных составляющих скорости.

При вычислении интеграла в уравнениях возбуждения (10) следует учесть вытекающую из уравнения непрерывности связь

$$\rho_1 = \frac{1}{2(hv_z - \omega)} \operatorname{div}_\perp [\bar{\rho}(v_+ + V_-^*)] \quad (14)$$

и “продольное” слагаемое  $\rho_1 v_z E_z$  в подынтегральном выражении проинтегрировать по частям, используя уравнения Максвелла для компонент поля. В результате подынтегральное выражение в (10) будет пропорционально  $\bar{\rho}$ , соотношение для него при отсутствии высокочастотной модуляции продольной скорости

$$\int \bar{\rho} d\sigma = \frac{J}{\beta},$$

где  $J$  — ток пучка,  $\beta = \bar{v}_z/c$ . Результат интегрирования

$$\int \mathbf{j}_k \mathbf{E}_k^* d\sigma = \frac{-\omega J}{2(hv_z - \omega)} [V_+(E_+^* + i\beta B_+^*) + V_-^*(E_- - i\beta B_-)],$$

где  $E_\pm$  и  $B_\pm$  взяты на радиусе пучка.

Исследование уравнения поперечного движения (7) показывает, что слагаемые из представления (12) и ему аналогичных, пропорциональные амплитудам с индексом “+”, описывают развитие в пучке быстрой циклотронной волны (дисперсионное уравнение  $\omega - h\bar{v}_z \simeq \Omega_0/\bar{\gamma}$ ), а члены, помеченные индексом “-”, соответствуют медленной циклотронной волне ( $\omega - h\bar{v}_z \simeq -\Omega_0/\bar{\gamma}$ ). Поскольку нас с самого начала интересует неустойчивость медленной циклотронной волны и начальные условия развития неустойчивости будут соответствовать (с точностью до расстройки) дисперсионному уравнению медленной волны, то во всех уравнениях

пренебрежем членами с амплитудами, обладающими индексом “+”. Индекс “-” у амплитуд в дальнейшем для сокращения записей опустим.

В такой записи уравнения движения (7)-(9) и возбуждения (10) принимают простой вид

$$\begin{aligned}
 g' &= \frac{\beta B - iE}{\beta} \varepsilon \cos \varphi, \\
 \varphi' &= - \left[ \frac{h_1 \beta - \omega_1}{\beta} - \frac{\Omega_r (1 + \Delta)}{\mathcal{P}} \right] - \frac{\beta B - iE}{\beta} \frac{\varepsilon \sin \varphi}{g} - \\
 &\quad - \zeta \frac{\omega_1}{h_1 \beta - \omega_1} (\beta B - iE) \frac{g \sin \varphi}{\varepsilon \mathcal{P}}, \\
 \varepsilon' &= \zeta \frac{\omega_1}{h_1 \beta - \omega_1} (\beta B - iE) \frac{g \cos \varphi}{\mathcal{P}}, \\
 \mathcal{P}' &= - \frac{h_1}{h_1 \beta - \omega_1} (\beta B - iE) \frac{\varepsilon g}{4\mathcal{P}} \cos \varphi, \tag{15}
 \end{aligned}$$

где введены безразмерные обозначения  $\varepsilon = e\alpha s/mc^2$ ,  $s$  — характерный поперечный размер системы,  $\mathcal{P} = p_z/mc = \beta\bar{\gamma}$ ,  $h_1 = \hbar s$ ,  $\omega_1 = \omega s/c$ , коэффициент

$$\zeta = \frac{cs^2 J}{8S_z J_0},$$

$J_0 = mc^3/e$  — альфвеновский ток, штрихом обозначена производная по безразмерной координате  $x = z/s$ , амплитуда поперечного импульса представлена в форме  $p_{\perp}(z) = imcg(z) \exp[-i\varphi(z)]$ ,  $g(z)$  и  $\varphi(z)$  — медленно меняющиеся действительные функции.

Уравнение для фазы электромагнитного поля  $\psi(z)$  отщепляется и нас далее не интересует. Фаза  $\psi(z)$  есть по существу сдвиг между фазой поля и фазой циклотронного вращения частицы. При выводе уравнений (15) существенно использовался факт, что в бегущей волноводной моде с продольными компонентами полей вида (1) полевая комбинация  $B$  (в обозначениях предыдущего раздела  $B_-$ ) является чисто действительной, а комбинация  $E$  — чисто мнимой. Релятивистский фактор  $\bar{\gamma} = \mathcal{P}/\beta$  в свою очередь удовлетворяет уравнению

$$\gamma' = - \frac{\omega_1}{h_1 \beta - \omega_1} (\beta B - iE) \frac{\varepsilon g}{4\mathcal{P}} \cos \varphi. \tag{16}$$

Во втором из уравнений (16)  $\Delta$  — небольшая по сравнению с единицей расстройка от точного циклотронного резонанса на аномальном эффекте Доплера

$$H_0 = H_{\text{res}}(1 + \Delta),$$

величина  $H_{\text{res}}$  точно удовлетворяет условию резонанса для невозмущенного пучка

$$H_{\text{res}} = \frac{mc}{e} \gamma_0 (\hbar v_{z0} - \omega),$$

индексом “0” помечены начальные значения параметров, циклотронная частота  $\Omega_r = eH_{\text{res}}s/mc^2$ .

При усреднении уравнений (8) и (9) учтено, что частицы совершают поперечные осцилляции в неоднородном по поперечному сечению электромагнитном поле, так что  $\bar{E}_z = r_{\perp} \cdot v_{\perp} \overline{Ez}$ , где  $d\bar{r}_{\perp}/dt = \bar{v}_{\perp}$ .

Из последнего из уравнений (15) и (16) получим соотношение, которое легко интегрируется и дает

$$\mathcal{P} - \mathcal{P}_0 = \beta_{\Phi}(\bar{\gamma} - \gamma_0), \quad (17)$$

где  $\beta_{\Phi} = \omega_1/h_1$  — относительная фазовая скорость бегущей волны.

Соотношение (17) было впервые указано в [17,18] и использовалось в [10,19,20] при исследовании динамики частиц в поле плоской ТЕМ-волны. У нас оно получено для произвольной геометрии поля волны, но носит (в соответствии с используемой моделью) лишь приближенный характер. Это соотношение показывает, что при раскачке волны и уменьшении продольной компоненты импульса кинетическая энергия частиц падает.

Зависимость (17) позволяет связать продольную скорость частиц непосредственно с их продольным импульсом

$$\beta = \frac{\mathcal{P}}{\gamma_0 + \beta_{\Phi}(\mathcal{P} - \mathcal{P}_0)} \quad (18)$$

и замкнуть таким образом систему в уравнениях (15), (16) имеют первый или второй порядок малости относительно безразмерной амплитуды волны  $\varepsilon(x)$ . Однако реально здесь учтены эффекты и более высокого порядка малости, связанные с зависимостью безразмерных продольного импульса  $\mathcal{P}$  и продольной скорости  $\beta$  от координаты  $x$ . Поэтому приближение, описываемое уравнениями (15), (18) естественно называть квазиквадратичным.

Для перехода к линейной теории пренебрежем в системе уравнений (15) членами второго порядка малости. Это дает постоянство продольного импульса  $\mathcal{P} \equiv \mathcal{P}_0$  и продольной скорости  $\beta \equiv \beta_0$ . Оставшиеся уравнения позволяют получить для комплексной функции  $f = \varepsilon \exp(i\psi)$  уравнение

$$f'' - i \frac{\Omega_r \Delta}{\mathcal{P}_0} f' - \Gamma^2 f = 0 \quad (19)$$

и такое же по виду уравнение для функции  $f_1 = g \exp(-i\varphi - i\psi)$ . Здесь

$$\Gamma = \sqrt{\zeta \frac{\omega_1}{\Omega_r} \frac{|\beta_0 B - iE|}{\beta_0}} \quad (20)$$

— максимальный линейный инкремент, полученный в [8,9].

Характер решения (19) зависит от величины расстройки. При  $\Delta < \Delta_L$ , где

$$\Delta_L = \frac{2\Gamma\mathcal{P}_0}{\Omega_r} \quad (21)$$

— максимальная линейная расстройка, происходит экспоненциальный рост волны с инкрементом  $\Gamma\sqrt{1 - \Delta^2/\Delta_L^2}$ . При  $\Delta > \Delta_L$  амплитуда волны меняется по тригонометрическому закону в форме биений двух колебаний с постоянными распространения  $\Gamma(\Delta/\Delta_L \pm \sqrt{\Delta^2/\Delta_L^2 - 1})$ .

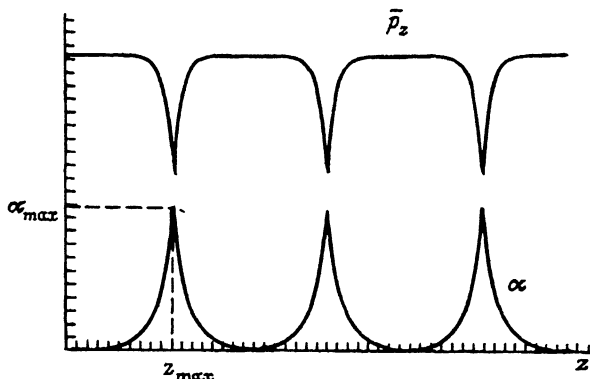


Рис. 1. Зависимость амплитуды волны  $\alpha$  и продольной компоненты импульса частиц от продольной координаты  $z$ .

В качестве начальных условий к уравнениям (15), (18) примем равенство нулю амплитуды поперечной скорости и амплитуды высокочастотной гармоники релятивистского фактора частиц  $\gamma_1$ . Величина его медленной составляющей должна быть связана с продольной компонентой импульса электрона очевидным соотношением  $\gamma_0^2 = 1 + P_0^2$ . Эти начальные условия соответствуют не вращающимся в равновесном состоянии частицам пучка. Начальная радиальная координата для всех частиц тонкого трубчатого пучка одинакова:  $r_0 = a$ . Геометрия электромагнитного поля соответствовала собственной волне спиральной замедляющей структуры (в приближении анизотропного проводящего цилиндра [13]), фазовая скорость волны бралась малой ( $\sim 0.03 c$ ), ток пучка 1 кА, параметр  $ha = 1$ , радиус спирали  $s = 2a$ .

Численное решение системы уравнений (15), (18) в широком диапазоне параметров (импульса  $\bar{p}_{z0}$ , расстройки  $\Delta$ , начальной амплитуды волны  $\alpha_0$ ) показало, что результаты решения в качественном отношении одинаковы. На рис. 1 приведен характерный вид зависимостей  $\alpha(z)$  и  $p_z(z)$ , эти зависимости имеют периодический вид (периодичность во времени процессов в ЛОВ отмечена в [11]). Характеристики процесса насыщения роста волны, которые нас будут интересовать в первую очередь, — длина  $z_{\max}$ , на которой достигается максимальная амплитуда  $\alpha_{\max}$ , и коэффициент усиления  $\alpha_{\max}/\alpha_0$ , наоборот, резко зависят от параметров задачи, причем наиболее чувствительно от расстройки  $\Delta$ .

3. Проведем аналитическое исследование системы уравнений (15). Первое и четвертое уравнения системы (15) дают интеграл движения, позволяющий связать амплитуду поперечной компоненты импульса с изменением его продольной составляющей,

$$g = \sqrt{(P_0 - P)[P(1 + \beta_\phi^2) + P(1 - \beta_\phi^1) - 2\gamma_0\beta_\phi]}. \quad (22)$$

Третье и четвертое уравнение системы (15) дают первый интеграл, позволяющий найти амплитуду поля волны,

$$\varepsilon = 2\sqrt{2\zeta\beta_\phi(P_1 - P)}, \quad (23)$$

где

$$\mathcal{P}_1 = \mathcal{P}_0 + \frac{\varepsilon_0^2}{8\zeta\beta_\Phi}.$$

Последний интеграл движения в сочетании с (17) выражает закон сохранения потока энергии через поперечное сечение волновода вдоль оси системы  $\varepsilon^2 + 8\zeta\bar{\gamma} = \text{const}$ .

Отметим, что в спиральной замедляющей структуре с углом захода витков  $\varphi_s > 0$  (это соответствует оптимальному режиму усиления волны [9]) комбинация  $\beta V - iE$  всегда положительна.

Воспользуемся автономностью системы (15). Разделив второе уравнение на четвертое и учитывая соотношения (22) и (23), получим дифференциальное уравнение первого порядка, описывающее движение системы в фазовой плоскости  $(\varphi, \mathcal{P})$ . В предположении, что изменение продольной компоненты импульса  $\mathcal{P}_0 - \mathcal{P}$  мало по сравнению с  $\mathcal{P}_0$ , это уравнение легко интегрируется и дает уравнение фазовой траектории

$$\frac{(\mathcal{P}_0 - \mathcal{P})[\mathcal{P}_0 - \mathcal{P} + \mu\Delta]^2}{(\mathcal{P}_1 - \mathcal{P})} = \mu^2 \Delta_L^2 \sin^2 \varphi, \quad (24)$$

где  $\mu = 2\gamma_0(\beta_0 - \beta_\Phi)/(1 - \beta_\Phi^2)$ .

Начальная точка траектории имеет координаты  $\mathcal{P} = \mathcal{P}_0$ ,  $\varphi = 0$ .

Знание этих трех интегралов движения позволяет определить решение системы (15), (18). Так, зависимость от координаты безразмерного продольного импульса частиц дается в неявной форме соотношением

$$x = \frac{2\mathcal{P}_0}{h_1(1 - \beta_\Phi^2)} \int_0^{\mathcal{P}_0 - \mathcal{P}} \frac{d\xi}{\sqrt{\xi \left[ \mu^2 \Delta_L^2 \left( \xi + \frac{\varepsilon_0^2}{8\zeta\beta_\Phi} \right) - \xi (\xi + \mu\Delta)^2 \right]}}. \quad (25)$$

Стоящий справа интеграл является эллиптическим, поэтому обратная зависимость  $\mathcal{P}(x)$  будет эллиптической (и потому периодической) функцией. Из (23) ясно, что максимальная амплитуда волны  $\varepsilon_{\max}$  достигается в точке, где частицы имеют наименьший импульс. Этот наименьший импульс  $\mathcal{P}_{\min}$ , как следует из (25), является максимальным (или единственным) действительным корнем кубического многочлена, стоящего в скобках в знаменателе правой части (25),

$$(\mathcal{P}_0 - \mathcal{P})(\mathcal{P}_0 - \mathcal{P} + \mu\Delta)^2 = \mu^2 \Delta_L^2 (\mathcal{P}_1 - \mathcal{P}). \quad (26)$$

Безразмерная длина  $x_{\max}$ , на которой достигается максимальная амплитуда волны, выражается полным эллиптическим интегралом вида (25), где в качестве верхнего предела фигурирует  $\mathcal{P}_0 - \mathcal{P}_{\min}$ . Максимальная амплитуда волны будет равна

$$\varepsilon_{\max} = \sqrt{\varepsilon_0^2 + 8\zeta\beta_\Phi(\mathcal{P}_0 - \mathcal{P}_{\min})}. \quad (27)$$



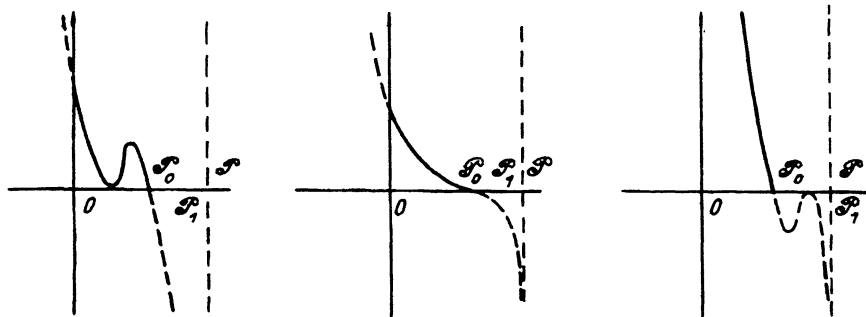
$\Delta < 0$  $\Delta = 0$  $\Delta > 0$ 

Рис. 2. График левой части уравнения (24) как функции продольного импульса для случаев отрицательной, нулевой и положительной расстройек  $\Delta$ .

Если определить КПД системы как отношение прироста потока энергии, переносимого бегущей электромагнитной волной, к мощности, вносимой немодулированным на входе пучком [10], то он составит

$$\eta = \beta_{\Phi} \frac{P_0 - P_{\min}}{\gamma_0 - 1}$$

и в случае волны с малой фазовой скоростью он невелик.

Исследуем подробнее уравнение (24). Схема его левой части приведена на рис. 2 отдельно для случаев положительной, нулевой и отрицательной расстройек  $\Delta$ . Штриховой линией показано поведение функции в “нефизической” области при  $P > P_0$  и  $P < 0$ . Поскольку правая часть (24) может меняться только в пределах от 0 до  $\mu^2 \Delta_L^2$ , то и аргумент  $P$  левой части ограничен в своем изменении. При небольших по сравнению с единицей значениях расстройки  $\Delta_L$  импульс  $P$  может уменьшаться вплоть до нуля лишь при начальных амплитудах волны

$$\varepsilon_0 = \frac{\Omega_r}{|\beta_0 B - iE|} \frac{P_0 + \mu \Delta}{\gamma_0} \sqrt{\frac{P_0(1 - \beta_{\Phi}^2)}{\mu}}, \quad (28)$$

т. е. когда амплитуда волны  $\alpha$  становится сравнимой с величиной продольного статического магнитного поля  $H_0$ . Однако в этом случае нарушается предположение о небольшом уменьшении продольного импульса, так что здесь можно уверенно говорить лишь о сильном замедлении пучка.

Интересен случай отрицательных расстройек. Здесь существует бифуркационное значение  $\Delta = \Delta_b$ , при котором меняется характер корней кубического уравнения (25): когда абсолютная величина расстройки начинает превосходить  $|\Delta_b|$ , у этого уравнения вместо трех действительных корней остается один. Значение бифуркационной расстройки составляет

$$\Delta_b = -\Delta_L \left( \frac{\varepsilon_0}{\varepsilon_{\text{пор}}} \right)^2 d \left( d + \frac{3}{2} \right), \quad (29)$$

где  $d$  — положительное решение уравнения

$$d^4 + d^3 = \Delta_L^2 \left( \frac{\varepsilon_{\text{пор}}}{\varepsilon_0} \right)^4,$$

а безразмерная пороговая амплитуда

$$\varepsilon_{\text{пор}} = 2\sqrt{\zeta\mu\beta_\phi\Delta_L}.$$

В частном случае  $\varepsilon_0 \ll \varepsilon_{\text{пор}}$  бифуркационная расстройка  $\Delta_b \simeq -\Delta_L$ , в противном случае  $\varepsilon \gg \varepsilon_{\text{пор}}$  справедливо

$$\Delta_b \simeq -\frac{3}{2}\Delta_L \left( \frac{\varepsilon_0}{\varepsilon_{\text{пор}}} \right)^{2/3}.$$

Исследование соотношения (29) показывает, что в общем случае  $\Delta_b \leq -\Delta_L$ .

В зависимости от величины  $\Delta$  меняется характер движения рабочей точки по фазовой траектории. При  $\Delta \geq 0$   $\Delta < \Delta_b$  и импульс  $\mathcal{P}$  уменьшается от  $\mathcal{P}_0$  до  $\mathcal{P}_{\text{min}}$  (амплитуда волны возрастает согласно (23)), а величина  $\sin^2 \varphi$  монотонно возрастает от нуля до единицы, после чего начинается спад амплитуды. В диапазоне же  $\Delta_b < \Delta < 0$  при уменьшении  $\mathcal{P}$  значение  $\sin^2 \varphi$  сначала возрастает, потом падает до нуля и вновь растет до единицы. Таким образом, здесь система вторично “затягивается в резонанс”. Дело в том, что при выборе значения магнитного поля  $H_0$  ниже “первично резонансного”  $H_{\text{res}}$  в дальнейшем при развитии неустойчивости кинетическая энергия уменьшается и циклотронная частота  $\Omega = eH_0/\gamma mc^2$  возрастает и проходит через резонансное значение.

При  $\Delta \simeq \Delta_b$  на нелинейной стадии взаимодействия пучка с электромагнитной волной реализуется режим динамического хаоса, когда малые возмущения начальных условий существенно изменяют характер движения частиц в поле волны [21].

Отметим, что и положительная величина расстройки  $\Delta = -\Delta_b$  является физически значимой. Исследование интеграла в формуле (25) показывает, что при  $|\Delta| < |\Delta_b|$  рост величины  $\mathcal{P}_0 - \mathcal{P}(x)$  носит на начальном этапе экспоненциальный характер, а при  $|\Delta| > |\Delta_b|$  — тригонометрический. Таким образом, бифуркационная расстройка является обобщением на нелинейный случай понятия максимальной линейной расстройки. Но нелинейная теория кроме порогового характера зависимости поведения системы от расстройки указывает еще и на “анизотропность” расстройки (для случая комбинационного черенковского резонанса такое явление указано в [21], для комбинационного циклотронного резонанса в [22]). Выше мы уже видели, что квазикадратичная теория предсказывает существенно большую величину максимальной амплитуды волны  $\varepsilon_{\text{max}}$  при отрицательных расстройках, чем при положительных в диапазоне  $|\Delta| < |\Delta_b|$ .

4. Модель, описываемая системой уравнений (15), (18), не является полной: она учитывает не все члены из уравнений (7)–(9), порядка малости третьего и выше относительно амплитуды волны. Нелинейный характер уравнений (7)–(9) требует учета возникновения гармоник (высших

и нулевой) в параметрах движения частиц. Выражение для поперечного импульса, например, следует искать в виде (вместо (12))

$$p = \bar{p}(z) + \frac{1}{2} \sum_n \{p_{+n}(z) \exp[in(-\omega t + hz - \psi)] + p_{-n}(z) \exp[-in(-\omega t + hz - \psi)]\} \quad (30)$$

и аналогично для поперечной скорости частиц. Действительные переменные (аналог выражения (13)) запишем как

$$\gamma = \bar{\gamma}(z) + \frac{1}{2} \sum_n \{\gamma_n(z) \exp[in(-\omega t + hz - \psi)] - \gamma_n^*(z) \exp[-in(-\omega t + hz - \psi)]\} \quad (31)$$

и соответственно для плотности заряда  $\rho$  и продольного импульса  $p_z$ . В этих выражениях  $\bar{p}$ ,  $\bar{v}$ ,  $\bar{\gamma}$ ,  $\bar{\rho}$ ,  $p_{\pm n}$ ,  $v_{\pm n}$ ,  $\gamma_n$ ,  $\rho_n$  и  $p_{zn}$  — медленные функции координаты  $z$ . Высокочастотной модуляцией продольной скорости мы по-прежнему пренебрегаем.

В предельном случае малой амплитуды волны  $\alpha \rightarrow 0$  “медленные величины”  $\bar{v}(z)$  и  $\bar{p}(z)$ , ответственные за расширение и раскрутку пучка, имеют в рамках принятой модели равновесия пучка второй порядок малости относительно  $\alpha$ , изменение величин  $\bar{\gamma}$ ,  $v_z$  и  $\bar{\rho}$  также второго порядка малости, порядок малости амплитуд гармоник совпадает с номером соответствующей гармоники. Учет в уравнениях членов только первого порядка малости приводит к соотношениям линейной теории [8,9].

Численно решалась система уравнений, учитывающая члены вплоть до четвертого порядка малости. Закрытая система уравнений задачи включает в себя уравнения движения (7) и (9) (гармоники от нулевой до третьей), нулевую гармонику уравнения (8) для продольного импульса и уравнения возбуждения волны (10) — всего 23 нелинейных дифференциальных уравнений первого порядка для 37 вещественных функций от продольной координаты  $z$  и 14 билинейных алгебраических уравнений, являющихся следствиями “уравнений состояния”  $p_z = m\gamma v_z$ ,  $p = m\gamma v$ . К этой системе следует добавить уравнение для реальной координаты электрона

$$v_z \frac{d\bar{r}}{dz} = \text{Re}(\bar{v}), \quad (32)$$

поскольку именно эта координата определяет величины электромагнитных полей, действующих на частицу, в уравнениях движения (7)–(9). При этом в уравнениях движения можно пренебречь полями с частотами, кратными основной, поскольку их учет дает поправки малого порядка  $\gamma_0^2 \omega_b^2 / \Omega_0^2$  к полученному решению, где  $\omega_b$  — ленгмюровская частота пучка.

Описанные выше выводы квазиквадратичной теории справедливы, строго говоря, только в случае малого изменения продольной компоненты импульса частиц. Однако сравнение их с численными результатами полномасштабной модели показывает, что аналитическая теория обладает хорошими предсказывающими качествами и за пределами той области параметров, для которой она была первоначально обоснована. Зависимости, представленные на рис. 1, например, получены из решения полной нелинейной модели при начальной энергии пучка, соответствующей  $\gamma_0 = 1.5$ . Единственный вывод квазиквадратичной теории, от которого

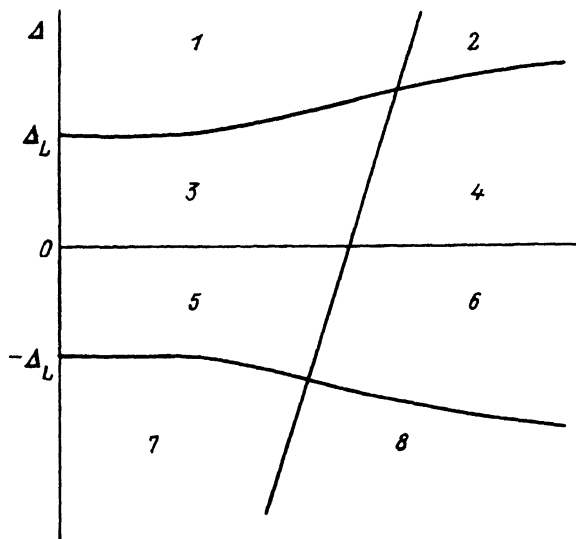


Рис. 3. Диаграмма состояний системы “пучок-структура”.

приходится отказаться, это заключение о том, что бифуркационная расстройка  $\Delta_b$  всегда меньше по абсолютной величине, чем ее предельное при малых амплитудах волны значение — максимальная расстройка  $\Delta_L$ .

5. Соотношения (28) и (29) позволяют показать “диаграмму состояний” системы “пучок-структура” в координатах начальная амплитударасстройка, т.е.  $(\varepsilon_0, \Delta)$ . Она приведена на рис. 3. Прямой линией приведена зависимость (28), нижняя кривая — функция  $\Delta = \Delta_b(\varepsilon_0)$  согласно формуле (29), верхняя кривая — ее зеркальное отражение  $\Delta = -\Delta_b(\varepsilon_0)$ . Эти три линии разбивают полуплоскость параметров на 8 областей. Области с номерами 2, 4, 6 и 8, лежащие справа от прямой, соответствуют параметрам, при которых происходит сильное замедление электронного пучка и, следовательно, изменение его структуры и дисперсионных характеристик медленной циклотронной волны, распространяющейся в нем. При использовании циклотронной неустойчивости пучка в СВЧ приборе типа лампы с бегущей волной усилителя — наиболее подходящей областью параметров является область 6, поскольку именно в ней происходит значительное усиление волны и может быть достигнут максимальный КПД. Отметим, что именно этот диапазон параметров был рассмотрен в [10]. При использовании циклотронной неустойчивости в коллективном авторезонансном ускорителе ионов достижение сильнолинейной стадии развития волны и замедления пучка является, по-видимому, нежелательным. Оно будет препятствовать процессу управляемого увеличения фазовой скорости медленной циклотронной волны и, следовательно, не позволит эффективно провести ускорение ионов. Для спирального возбуждателя медленных циклотронных волн в авторезонансном ускорителе следует рекомендовать область начальных параметров 5, так как именно в ней может быть достигнуто большое усиление волны без значительного замедления пучка. Попасть в эту область диаграммы состояний можно, выбрав небольшую начальную амплитуду волны и расстройку  $-\Delta_L < \Delta < 0$ .

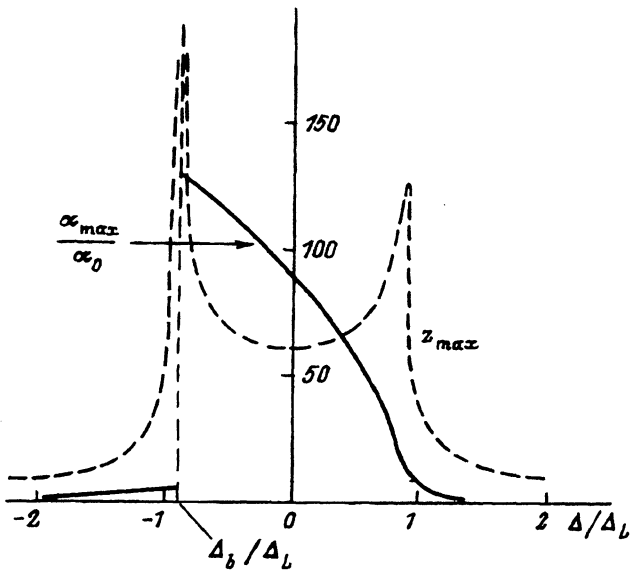


Рис. 4. Зависимость коэффициента усиления волны  $\alpha_{\max}/\alpha_0$  и длины  $z_{\max}$  (в см), на которой достигается амплитуда, от отношения  $\Delta/\Delta_L$ .

На рис. 4 представлены зависимости коэффициента усиления волны  $\alpha_{\max}/\alpha_0$  и длины  $z_{\max}$ , на которой достигается в первый раз максимальная амплитуда волны, от отношения расстройки  $\Delta$  к величине  $\Delta_L$ . Параметры пучка: ток 1 кА, релятивистский фактор  $\gamma_0 = 1.5$ . Геометрический параметр  $ha = 1$ , начальный радиус трубчатого пучка  $a = 1$  см, радиус спирали вдвое больше радиуса пучка, начальная амплитуда волны  $\alpha_0 = 50$  кВ/м (соответствует  $\varepsilon = 2 \cdot 10^{-3}$ ), фазовая скорость волны 0.03 от скорости света, частота волны 145 МГц. Для этих параметров, согласно нашим формулам, линейный инкремент  $\Gamma = 0.087$ , максимальная линейная расстройка  $\Delta_L = 0.10$ , параметр  $\zeta_0 = 0.61$ , пороговая амплитуда  $\varepsilon_{\text{пор}} = 0.13$ . Максимальный КПД при  $\Delta = \Delta_b$  составляет 3%.

При изменении расстройки  $\Delta$  от  $-0.20$  до  $0.20$  изображающая точка пересекает на диаграмме состояний (рис. 3) последовательно области 7, 5, 3 и 1. Видно, что бифуркационная расстройка здесь немного меньше по абсолютной величине, чем  $\Delta_L$ . Подчеркнем также четный характер функции  $z_{\max}(\Delta)$  (кроме окрестности точки  $\Delta = \Delta_b$ ; ср. в связи с этим [22]). Качественный вид графиков на рис. 4 сохраняется в широком диапазоне параметров задачи. Расчеты проводились по полной системе уравнений движения и возбуждения, описанных выше.

Этот рисунок подтверждает вывод квазиквадратичной теории о том, что параметры спирального возбудителя медленных циклотронных волн для авторезонансного ускорителя ионов при небольшой амплитуде затравочной волны  $\alpha_0 < |mc^2/es|$ , где  $s$  — характерный поперечный размер системы, должны удовлетворять условию  $-\Delta_L < \Delta < 0$ . Такой выбор позволит добиться усиления волны по амплитуде в сотни раз без существенного замедления и разрушения электронного пучка.

Качественные выводы рассмотренного здесь нелинейного подхода остаются справедливыми для пучков сплошного сечения и для всех однородных в продольном направлении замедляющих структур. Более того, можно утверждать, что при больших токах пучка, когда будет развиваться неустойчивость индивидуальной пучковой моды (пространственная картина поля неустойчивой волны определяется пучком и близка к характеристикам циклотронной волны), наши рекомендации останутся в силе: начальная затравка пучковой циклотронной волны должна быть невелика, а расстройка должна находиться в диапазоне  $-\Delta_L < \Delta < 0$ , где в данном случае  $\Delta_L$  — вычисленная в линейной задаче ширина резонанса пучковой моды.

Авторы хотели бы выразить свою благодарность В.Г. Гапановичу за полезные совместные обсуждения и Н.С. Гинзбургу за плодотворную дискуссию.

### Список литературы

- [1] *Fachl R.J., Newberger B.S., Godfrey B. B.*, //Phys. Fluids. 1980. Vol. 23. N 12. P. 2440-2453.
- [2] *Sloan M.L., Drummond W.E.* //Phys. Rev. Lett. 1973. Vol. 31. N 20. P. 1234-1237.
- [3] *Барыбин А.А., Горин Ю.Н.* //РиЭ. 1969. Т. 14. Вып. 7. С. 1257-1263.
- [4] *Иванов Б.И., Горожанин Д.В., Мирошниченко В.А.* //Письма в ЖТФ. 1979. Т. 5. Вып. 18. С. 1112-1116.
- [5] *Cornet E.A., Davis H.A., Starke T.P. et al.* //Phys. Fluids. 1981. Vol. 24. N 11. P. 2039-2048.
- [6] *Пирс Дж.* Лампа с бегущей волной. М.: Сов. радио, 1952. 229 с.
- [7] *Железняков В.В.* //Изв. вузов. Сер. Радиофизика. 1959. Т. 2. № 1. С. 14-27.
- [8] *Нечаев В.Е.* //Изв. вузов. Сер. Радиофизика. 1977. Т. 20. № 4. С. 598-604.
- [9] *Капчинский М.И., Корнев И.Л., Юдин Л.А.* //Изв. вузов. Сер. Радиофизика. 1981. Т. 24. № 9. С. 1087-1094.
- [10] *Гинзбург Н.С.* //Изв. вузов. Сер. Радиофизика. 1979. Т. 22. № 4. С. 470-479.
- [11] *Кузнецов С.П., Четвериков А.П.* //Изв. вузов. Сер. Радиофизика. 1981. Т. 24. № 1. С. 109-117.
- [12] *Гинзбург Н.С.* //ЖТФ. 1988. Т. 58. Вып. 6. С. 1078-1083.
- [13] *Вайнштейн Л.А.* Электромагнитные волны. М.: Сов. радио, 1957.
- [14] *Ландау Л.Д., Лифшиц Е.М.* Механика. М.: Наука, 1973. § 30.
- [15] *Белов Н.Е.* //Тр. РТИ АН СССР. Вып. 31. М., 1978. С. 135-146.
- [16] *Корнев И.Л., Юдин Л.А., Мустафин Х.Х.* //Изв. вузов. Сер. Радиофизика. 1979. Т. 22. № 12. 1523-1533. Физика плазмы. 1982. Т. 8. № 2. С. 339-347.
- [17] *Коломенский А.А., Лебедев А.Н.* //ДАН СССР. 1962. Т. 145. Вып. 6. С. 1259-1261.
- [18] *Давыдовский В.Я.* //ЖЭТФ. 1962. Т. 43. Вып. 3(9). С. 886-888.
- [19] *Братман В.Л., Гинзбург Н.С., Петелин М.И.* //Письма в ЖЭТФ. 1978. Т. 28. Вып. 4. С. 207-211.
- [20] *Братман В.Л., Гинзбург Н.С., Петелин М.И.* //ЖЭТФ. 1979. Вып. 3. С. 930-943.
- [21] *Гинзбург Н.С., Сергеев А.С.* //ЖТФ. 1990. Т. 60. Вып. 8. С. 40-52.
- [22] *Гинзбург Н.С.* //Релятивистская высокочастотная электроника. Вып. 3. Горький, 1983. С. 26-95.

Московский радиотехнический институт

Поступило в Редакцию  
27 мая 1991 г.  
В окончательной редакции  
3 марта 1993 г.