

С. С. КАЛМЫКОВА

## НЕУСТОЙЧИВОСТЬ РЕЛЯТИВИСТСКОГО ПУЧКА В ОТКРЫТОМ РЕЗОНАТОРЕ

(Представлено академиком Б. Б. Кадомцевым 3 VII 1973)

Коллективное взаимодействие релятивистских электронных пучков с плазмой и вакуумными замедляющими и резонансными структурами может быть использовано, в частности, для разработки генераторов и усилителей с в.ч.-колебаний (<sup>1-3</sup>). В настоящее время методы генерации, основанные на черенковском и доплеровском элементарных механизмах излучения, хорошо изучены. В меньшей степени исследованы коллективные взаимодействия, обусловленные переходным излучением (<sup>6, 8</sup>). Ниже рассмотрен вопрос об устойчивости релятивистского пучка в открытом резонаторе и показано, что при некоторых условиях индуцированное переходное излучение частиц пучка на входе и выходе этого резонатора приводит к неустойчивости такой системы \*.

Рассмотрим открытый резонатор, образованный отрезком тонкого проводящего цилиндра длиной  $L$  и радиуса  $a$ , вдоль оси которого параллельно сильному внешнему магнитному полю проходит моноэнергетический релятивистский электронный пучок того же радиуса. Задача отыскания спектров неравновесных систем такого типа в общем случае сводится к решению трансцендентного уравнения

$$\|\delta_{\alpha\gamma} - T_{\alpha\beta}^{(-)} T_{\beta\gamma}^{(+)} \exp[i(k_{\beta} - k_{\alpha})L]\| = 0. \quad (1)$$

Компоненты тензоров  $T_{\alpha\beta}^{(\pm)}$  определены как отношения амплитуд волн типа  $\alpha$ , возбуждаемых на выходе (+) или входе (-) пучка в резонатор, к амплитудам падающих волн типа  $\beta$ . Аналитические выражения для этих компонент могут быть получены путем решения задач рассеяния для эквивалентных полубесконечных систем (<sup>10</sup>) (спектры равновесных резонансных систем исследованы аналогичным образом в (<sup>11, 12</sup>)).

Дисперсионное уравнение аксиально-симметричных волн пучкового волновода с проводящими стенками

$$(k_0^2 - k_{\parallel}^2) [1 - \omega_{b\parallel}^2 / (\omega - k_{\parallel} V_0)^2] = \lambda_s^2 / a^2, \quad k_0 = \omega / c,$$

( $\lambda_s$  — корни функции Бесселя  $J_0(\lambda_s) = 0$ ,  $\omega_{b\parallel}^2 = 4\pi e^2 n_b / (m_0 \gamma^3)$ ,  $n_b$  — плотность пучка,  $\gamma = (1 - \beta_0^2)^{-1/2}$ ,  $\beta_0 = V_0 / c$ ,  $V_0$  — скорость пучка) имеет четыре корня, два из которых описывают быструю (1) и медленную (2) волны плотности заряда, а остальные — прямую (3) и встречную (4) квазипоперечные волны. Навстречу пучку может распространяться лишь последняя из этих волн, поэтому у тензора  $T_{\alpha\beta}^{+}$  отличны от нуля компоненты  $T_{4\beta}^{+}$   $\beta = 1, 2, 3$ , а у тензора  $T_{\alpha\beta}^{-}$  — компоненты  $T_{\alpha 4}^{-}$ ,  $\alpha = 1, 2, 3$ . Таким образом, в случае сильного магнитного поля и совпадающих радиусах пучка и проводящего цилиндра уравнение спектра (1) содержит только произведения  $T_{4\alpha}^{+} \cdot T_{\alpha 4}^{-}$ ,  $\alpha = 1, 2, 3$ .

\* Впервые возможность использования понятия индуцированного переходного излучения для объяснения механизмов самовозбуждения ряда вакуумных генераторов отмечена в (<sup>9</sup>).

Опуская подробности решений систем парных интегральных уравнений, к которым сводятся задачи рассеяния в эквивалентных полубесконечных пучковых волноводах <sup>(10)</sup>, приведем окончательные выражения для этих произведений:

$$T_{43}^{(+)} \cdot T_{34}^{(-)} = -\frac{1}{16} \frac{\varepsilon^2(0)}{k_3^4 a^4} \left[ \frac{X^(-(-k_3))}{X^+(k_3)} \right]^2; \quad (2a)$$

$$T_{4l}^{(+)} \cdot T_{l4}^{(-)} = (-1)^l \cdot \frac{\gamma(I^{(s)})^{1/2}}{2\lambda_s k_3 a} \left[ \frac{X^(-(-k_3))}{X^+(\omega/V_0)} \right]^2, \quad l=1, 2; \quad (2b)$$

$$\varepsilon(k) = 1 - \omega_{b||}^2 / (\omega - kV_0)^2, \quad I^{(s)} = \omega_{b||}^2 a^2 / (\lambda_s^2 c^2);$$

здесь  $X^\pm(k)$  — ограниченные на бесконечности решения однородной задачи сопряжения <sup>(13)</sup>;

$$X^+(k) = J(k) X^-(k), \quad (2в)$$

$$J(k) = \frac{1}{2} \left[ \frac{K_1(\kappa a)}{K_0(\kappa a)} - \frac{k_\perp a J_1(k_\perp a)}{\kappa a J_0(k_\perp a)} \right],$$

$$\kappa^2 = k^2 - k_0^2, \quad k_\perp^2 = -\varepsilon(k) \kappa^2.$$

Учитывая малость тока пучка ( $I^{(s)} \ll 1$ ) и продольного волнового числа квазипоперечных волн ( $k_3 \ll k_0$ ), получим аналитические выражения для

$T_{4\alpha}^{(+)} \cdot T_{\alpha 4}^{(-)}$  в случае  $s=1$ :

$$T_{43}^{(+)} \cdot T_{34}^{(-)} = \exp\{-2[i\zeta(k_3) + \delta(k_3) + I^{(1)} \cdot \nu]\}; \quad (3a)$$

$$\begin{aligned} & [T_{41}^{(+)} \cdot T_{14}^{(-)} \exp(ik_1 L) + T_{42}^{(+)} \cdot T_{24}^{(-)} \exp(ik_2 L)] \exp(-ik_3 L) = \\ & = 4I^{(1)} \frac{k_3 L}{\lambda_s} \frac{\sin \theta_l}{\theta_l} \exp\left\{i \left[ \frac{\omega L}{V_0} - k_3 L - \xi_l(k_3) - \zeta_l \right] - \delta_l \right\}. \end{aligned} \quad (3b)$$

Здесь введены обозначения для функций, появляющихся при решении задачи (2в):

$$z_\pm(x) = (k_0^2 \pm x^2)^{1/2} a, \quad z_+(ix_1) = \lambda_1, \quad \theta_l = \frac{\omega_{b||} L}{\gamma V_0},$$

$$\zeta_l(k) = \frac{2k}{\pi} \int_0^\infty \frac{dx}{x^2 + k^2} \arctg \left\{ \frac{N_0[z(x)]}{J_0[z(x)]} \right\},$$

$$\delta(k) = \frac{2k}{\pi} \int_{k_0}^{x_1} \frac{dx}{x^2 - k^2} \left\{ \arctg \frac{N_0[z(x)]}{J_0[z(x)]} - \frac{\pi}{2} \right\},$$

$$\nu(\gamma) = \lambda_1^2 \left\{ \frac{1}{\mu_1^2} + \sum_{s=2}^\infty \left[ \frac{1}{\mu_s^2} - \frac{1}{\lambda_s^2} + \frac{1}{2} \frac{\lambda_s^2}{(\lambda_s^2 - \lambda_1^2)^2} \right] - \right.$$

$$\left. - \frac{1}{4} \int_0^\infty \frac{x^3 dx}{(x^2 + \lambda_1^2 / \gamma^2)^2} \cdot \frac{2\lambda_1^2 - x^2}{\lambda_1^2 - x^2} [J_0^2(x) + J_1^2(x)] \right\},$$

$$\delta_l = \frac{2}{\pi} \left\{ \int_0^1 \frac{dx}{1+x} \arctg \frac{N_0(\lambda_1(1-x^2)^{1/2})}{J_0(\lambda_1(1-x^2)^{1/2})} - \sum_{s=2}^\infty \int_{\lambda_s}^{\lambda_{s+1}} \frac{dx}{x^2} \arctg \frac{N_0(x)}{J_0(x)} \right\} \approx 0,70$$

$$\xi_i \equiv \frac{2}{\pi} \int_0^{\infty} \frac{dx}{1+x^2} \operatorname{arctg} \frac{N_0(\lambda_1(1+x^2)^{1/2})}{J_0(\lambda_1(1+x^2)^{1/2})},$$

а постоянные  $\mu_s$  определяются уравнением

$$K_0\left(\frac{\lambda_1}{v}\right) \cdot \mu_s J_1(\mu_s) = \frac{\lambda_1}{v} J_0(\mu_s) K_1(\lambda_1/v).$$

Подставляя (3) в (1), получим окончательные выражения для сдвига собственной частоты резонатора  $\Delta\omega \equiv \omega - \omega_0 = \Delta\omega' + i\Delta\omega''$ :

$$\frac{\Delta\omega'}{\omega_0} = \frac{\pi^2 m^2 (M + \psi')^2}{\lambda_1 D}, \quad D \equiv [(M + \psi')^2 + (\psi'' - T_m I^{(1)} M)^2]^2; \quad (4a)$$

$$\frac{\Delta\omega''}{\omega_0} = -\frac{2\pi m}{\lambda_1 D} \{ \pi m \psi'' + I^{(1)} [2v(M + \psi') - \pi m T_m M] \}, \quad (4b)$$

где введены обозначения:

$$\omega_0 = \frac{c\lambda_1}{a}, \quad M = \frac{L}{a} (2\lambda_1)^{1/2}, \quad T_m = (-1)^m \cdot \frac{2}{\lambda_2} x \frac{\sin \theta_i}{\theta_i} \cos \varphi_m,$$

$$\varphi_m = \frac{\omega_0 L}{V_0} - \xi \left( \frac{\pi m}{L} \right) - \xi \left( \frac{\omega}{V_0} \right), \quad \psi' + i\psi'' = \frac{M}{L} \left[ \frac{d\xi}{dk} - i \frac{d\delta}{dk} \right] \Big|_{k \rightarrow 0}; \quad M \gg \pi m.$$

Последнее неравенство обеспечивает возможность пренебрежения вкладом неволновых (квазистатических) полей рассеяния в (1), а также падением статического потенциала по сечению пучка (14).

Из этих выражений видно, что при достаточно больших токах пучка, когда выполнено неравенство

$$I^{(1)} [T_m - 1v/(\pi m)] > \psi''/M, \quad (5)$$

рассматриваемая система (пучок — открытый резонатор) становится неустойчивой относительно возбуждения колебаний с частотой порядка первой критической ( $\omega_0 \simeq c\lambda_1/a$ ), несмотря на то, что фазовая скорость возбуждаемой волны ( $V_{\psi''} \equiv \omega_0/k_3 \simeq cM/(\pi m)$ ) велика по сравнению со скоростью частиц пучка. В основе этой неустойчивости, не требующей синхронизма пучка с полем в области взаимодействия, лежат прямой и обращенный эффекты индуцированного когерентного переходного излучения частиц пучка на входе и выходе резонатора (8), приводящие к коллективным процессам взаимной трансформации волн плотности заряда и электромагнитных волн на этих неоднородностях\*.

Действительно, положительный вклад в инкремент (3б) дают лишь те компоненты произведений  $T_{\alpha i}^{(+)} \cdot T_{\alpha i}^{(-)}$ , которые описывают прямой и обращенный эффект трансформации волн плотности заряда в электромагнитные

( $T_m \sim \sum_{i=1}^2 T_{\alpha i}^{(+)} \cdot T_{\alpha i}^{(-)}$ ). С увеличением номера продольного волнового

числа эффективность трансформации возрастает, а вынос пучком энергии волны из резонатора, описываемый слагаемым  $v(\gamma)$ , уменьшается (вследствие уменьшения продольной компоненты поля  $E_z \sim \frac{L}{\pi m} \frac{1}{r} \frac{\partial}{\partial r} r E_r$ ).

Поэтому условие самовозбуждения (5) выполняется прежде всего для

\* Возбуждение открытых резонаторов в приближении заданного тока рассматривалось в (15-17).

больших  $m$ , удовлетворяющих, однако, требованию достаточно хорошего отражения на торцах ( $l m \ll M$ ). С уменьшением поперечной длины волны ( $s \geq 2$ ) число когерентно излучающих частиц пучка уменьшается ( $N_{\text{ког}} \sim \pi n b a^2 / \lambda_s$ ); соответственно убывает положительный вклад эффектов трансформации и инкремент (46).

Если квадратная скобка в (46) положительна, а неравенство (5) выполнено для абсолютной величины токового члена, то предварительно возбужденное в резонаторе поле затухает в результате индуцированного поглощения его частицами пучка, что может быть использовано для модуляции последнего.

Таким образом, рассмотренная система открытый резонатор — релятивистский пучок неустойчива. В основе этой неустойчивости лежат прямой и обращенный эффекты переходного излучения на входе и выходе резонатора, или (на волновом языке) эффекты взаимной трансформации волн плотности заряда и волноводных типов колебаний.

Автор выражает благодарность чл.-корр. АН СССР Л. А. Вайнштейну за ценные дискуссии.

Харьковский государственный университет  
им. А. М. Горького

Поступило  
25 VI 1973

#### ЦИТИРОВАННАЯ ЛИТЕРАТУРА

- <sup>1</sup> А. В. Гапонов, В. К. Юлпатов, Радиотехника и электроника, т. 7, 631 (1962).  
<sup>2</sup> Е. Е. Ловецкий, А. А. Рухадзе, ЖЭТФ, т. 48, 514 (1965). <sup>3</sup> Я. Б. Файнберг, Международн. конфер. по ускорителям, Ереван, 1969, Ереван, 1970, стр. 465; Симпозиум по коллективным методам ускорения, Дубна, 1972, Дубна, 1972, стр. 77. <sup>4</sup> В. И. Курилко, ЖЭТФ, т. 57, 899 (1969); В. И. Курилко, А. П. Толстолужский, Л. Б. Файнберг, Атомная энергия, т. 32, 137 (1972). <sup>5</sup> М. И. Петелин, Изв. высш. учебн. завед., Радиофизика, т. 13, 1586 (1970). <sup>6</sup> В. К. Юлпатов, Там же, т. 13, 1784 (1970). <sup>7</sup> В. Ф. Русин, Электроника больших мощностей, в. 5 (1968). <sup>8</sup> С. С. Калмыкова, ДАН, т. 208, 1062 (1973). <sup>9</sup> А. В. Гапонов, М. И. Петелин, В. Н. Юлпатов, Изв. высш. учебн. завед., Радиофизика, т. 10, 1414 (1967). <sup>10</sup> С. С. Калмыкова, В. И. Курилко, ПММ, т. 33, 638 (1969). <sup>11</sup> Л. А. Вайнштейн, Открытые резонаторы и открытые волноводы, М., 1967.  
<sup>12</sup> В. П. Шестопалов, А. В. Щербак, Изв. высш. учебн. завед., Радиофизика, т. 11, 285, 297 (1968). <sup>13</sup> Н. И. Мухелишвили, Сингулярные интегральные уравнения, «Наука», 1968. <sup>14</sup> Л. С. Богданкевич, А. А. Рухадзе, УФН, т. 103, 641 (1971). <sup>15</sup> Л. А. Вайнштейн, Основы сверхвысокочастотной электроники, Саратов, 1970. <sup>16</sup> В. М. Черненко, Электроника больших мощностей, в. 6, 135 (1969). <sup>17</sup> Б. М. Вологовский, Г. В. Воскресенский, ЖТФ, т. 34, 704, 711, 1856 (1964).