УДК 621.385.6

# РЕЛЯТИВИСТСКИЕ ГИРОТРОНЫ С НАКАЧКОЙ ОСЦИЛЛЯТОРНОЙ СКОРОСТИ ПУЧКА НЕАДИАБАТИЧЕСКИМ МАГНИТНЫМ ОНДУЛЯТОРОМ В ПРОСТРАНСТВЕ ВЗАИМОДЕЙСТВИЯ

#### А. Ф. Александров, В. А. Кубарев, В. А. Черепенин

(кафедра физической электроники)

Предлагается конструкция гиротрона, в котором области формирования винтового электронного пучка и взаимодействия совмещены. Для накачки могут использоваться магнитные ондуляторы с неадиабатическим по длине включением поля. Исследован вопрос о достижимой эффективности устройств этого типа при различных напряжениях инжектора.

Слаборелятивистские гиротроны являются в настоящее время наиболее изученными из приборов с поперечным взаимодействием [1]. Используемые в них винтовые электронные пучки (ВЭП), как правило, формируются с помощью магнетронно-инжекторных пушек, возможности которых с точки зрения повышения рабочего напряжения и тока пучка ограничены, так как закрутка частиц осуществляется в диодной области одновременно с их ускорением.

 ${
m y}$ величение энергии электронов до релятивистских значений (порядка 500 кэВ и выше), несмотря на известное снижение рабочей частоты гиротрона при фиксированном ведущем магнитном поле, в ряде случаев может быть оправдано при разработке устройств с высокой выходной мощностью [2]. При этом для формирования ВЭП пригодны магнитные ондуляторы различных конструкций, применяемые в лазерах на свободных электронах [3], на вход которых инжектируется прямолинейный электронный пучок. При наличии ведущего магнитного поля, необходимого и для работы гиротрона, накачка пучка наиболее эффективна в условиях резонанса — близости циклотронной и баунс-частот [4]. Конструктивно возможны два варианта: раздельные секции накачки и генерации или совмещенные. В первом случае схема устройства принципиально не отличается от традиционной и, по-видимому, имеет аналогичные возможности по КПД. При высокой мощности пучка в секции накачки может возникнуть необходимость подавления паразитной генерации. Во втором случае, когда резонатор помещен в ондулятор, гиротрон может рассматриваться также как устройство на резонансном рассеянии [5], в котором рассеянная волна распространяется поперек магнитного поля. При этом гиротронная генерация и генерация на попутной или встречной волне являются конкурирующими механизмами и необходима соответствующая селекция. Однако, как правило, стартовый ток гиротрона может быть сделан наиболее низким. Практический интерес представляют способность ондуляторов с ведущим магнитным полем обеспечить необходимую закрутку (питч-фактор) пучка и достижимый в гиротронах предлагаемого типа уровень эффективности. Эти вопросы рассматриваются в настоящей работе.

# Формирование ВЭП в неадиабатических ондуляторах с ведущим магнитным полем

При наличии ведущего магнитного поля наиболее эффективен режим резонансной накачки поперечной скорости электронов, когда частота внешнего воздействия близка к их собственной частоте колебаний — циклотронной:

$$\omega_B / \gamma = k v_z, \ \omega_B = e B / m_0, \ k = 2\pi / d, \ \gamma = (1 - v_z^2 / c^2)^{-1/2},$$
(1)

где *d* — период ондулятора. Моделирование показывает, что в резонансной области магнитных полей (1) стационарные состояния пучка, характерные для систем с адиабатическим включением накачки [6], не устанавливаются, а движение электронов определяется закономерностями, соответствующими случаю неадиабатического включения [4]. Кроме того, при этом обеспечивается значительно большая закрутка пучка при тех же амплитудах поля накачки.

Поэтому будем рассматривать взаимодействие в следующих предположениях:

— включение накачки по длине взаимодействия неадиабатическое;

— пучок на входе является прямолинейным и моноскоростным;

— на электроны, движущиеся в однородном ведущем магнитном поле, действует только синхронная циркулярно поляризованная компонента поля накачки;

— длина взаимодействия достаточно велика для применимости усредненных уравнений движения;

— не учитываются эффекты, связанные с пространственным зарядом пучка, и дрейф ведущих центров.

Последнее приближение допустимо, когда электроны инжектируются в минимум по поперечной координате амплитуды поля накачки; это может быть осуществлено в ондуляторах плоской [3] или коаксиальной [7] конструкции.

В используемых приближениях уравнения движения электронов имеют вид

 $dp/d\xi = -a\cos\varphi$ ,

 $d\varphi/d\xi = 1 - \mu/p_z + \alpha \sin \varphi/p$ ,

где  $p = \sqrt{p_x^2 + p_y^2}$  и  $p_z$  — соответственно модуль поперечного импульса и продольный безразмерный импульс (нормированные на  $m_0c$ ),  $a = eB_t/(m_0kc)$  и  $\mu = \omega_B/kc = eB/(m_0kc)$  — нормированные амплитуды ондуляторного  $B_t$  и ведущего B магнитных полей,  $\varphi$  — медленная фаза вращения,  $\xi = kz$ . Так как в магнитостатическом поле энергия частиц сохраняется ( $\gamma = \text{const}$ ), имеется дополнительное соотношение, связывающе p и  $p_z$ :  $p_z^2 + p^2 = p_0^2 = \gamma_0^2 - 1$ . В рассматриваемом случае первоначально прямолинейного пучка начальные условия имеют вид:  $\xi = 0$ , p = 0,  $p_z = p_0$ . С учетом фазового интеграла

$$J = \alpha p \sin \varphi = (p_z - p_0) [(p_z + p_0)/2 - \mu]$$
(3)

в относительных переменных  $x=p_z/p_0$ ,  $m=\mu/p_0$ ,  $a=\alpha/p_0$  система (2) приводится к виду

$$x \, dx/d\xi = \left[ (1-x) f(x, a, m) \right]^{1/2},$$
  

$$f(x, a, m) = a^2 (1+x) - (1-x) \left[ (1+x)/2 - m \right]^2.$$
(4)

Из уравнения (4) следует, что движение частиц является периодическим, за исключением особой точки  $m=m_0(a)$ , где f(x, a, m) имеет двукратный корень. Минимальное значение продольного импульса (и соответственно максимальное — поперечного) определяется из уравнения f(x, a, m)=0, решение которого задает некую «кривую нелинейного резонанса».

(2)

Ряд результатов, полученных численно, приведен в работе [4]. Ниже мы подробнее исследуем случай малых амплитуд накачки, a < 0.05(представляющий основной практический интерес), когда можно получить полезные аналитические соотношения. Перейдем к приведенным переменным:

$$t = (1 - x)/2a^{2/3}, \ \Delta = (1 - m)/a^{2/3}.$$
 (5)

В этих переменных уравнение (4), учитывая малость a, можно записать так:

$$dt/d\xi = a^{2/3} [tF(t, \Delta)]^{1/2},$$

$$F(t, \Delta) = 1 - t (t - \Delta)^2.$$
(6)

Если уравнение  $F(t, \Delta) = 0$  разрешить относительно расстройки  $\Delta$ , то приведенную «кривую нелинейного резонанса» можно представить как

$$\Delta = t \pm t^{-1/2} \tag{7}$$

Относительно t уравнение является кубическим; при  $\Delta < \Delta_0$  оно имеет один действительный и пару комплексно-сопряженных корней, а при  $\Delta > \Delta_0$  — три действительных положительных корня,  $\Delta_0 = 3/2^{2/3}$ .

В первом случае для корней получим (D>0)

$$t_{1} = (u+v) + 2\Delta/3,$$
  

$$t_{2,3} = -(u+v)/2 + 2\Delta/3 \pm i (u-v) \sqrt{3}/2,$$
  

$$u = (D^{1/2} + 1/2)^{2/3}, \quad v = (D^{1/2} - 1/2)^{2/3},$$
(8)

где  $D=1/4-(\Delta/3)^3$  — дискриминант, обращающийся в нуль в особой точке  $\Delta=\Delta_0$ . Приведем некоторые частные значения корней:

$$t_{1}(0) = 1,$$

$$t_{1}(\Delta_{0}) = t_{0} = 2^{4/3}, \quad t_{2}(\Delta_{0}) = t_{3}(\Delta_{0}) = 2^{-2/3}.$$
(9)

При  $\Delta > \Delta_0$  (D < 0) корни, расположенные в порядке возрастания ( $t_1 < < t_2 < t_3$ ), равны

$$t_{1} = 2\Delta/3 [1 + \cos(\theta/3 + 2\pi/3)],$$
  

$$t_{2} = 2\Delta/3 [1 + \cos(\theta/3 - 2\pi/3)], \ \cos(\theta) = (1 + 4D)/(1 - 4D).$$

$$t_{3} = 2\Delta/3 [1 + \cos(\theta/3)].$$
(10)

Значение корня  $t_1(\Delta)$  определяет минимальный продольный импульс электронов в процессе взаимодействия и соответственно позволяет найти максимальную величину поперечного импульса p и требуемую для его достижения амплитуду накачки

$$a = A_m(\Delta) \left[ 2 \left[ 1 - (1 - p^2/p_0^2)^{1/2} \right] \right]^{3/2}, \ A_m(\Delta) = 1/[8t_1(\Delta)^{3/2}].$$
(11)

Если требуемый поперечный импульс достаточно мал:  $p^2/p_0^2 \ll 1$ , то это выражение можно упростить:

$$a = A_m(\Delta) p^3 / p_0^3. \tag{12}$$

Отметим, что в рассматриваемой резонансной области (см. (1)) нормированная амплитуда накачки a равна отношению ондуляторного поля к ведущему:  $a=B_t/B$ .

Минимальное значение коэффициента  $A_m$  достигается в особой точке и равно (см. (9), (11)):  $A_m(\Delta_0) = 1/32$ . При нулевой расстройке коэффициент в четыре раза больше:  $A_m(0) = 4A_m(\Delta_0) = 1/8$ .

Если в качестве задаваемого параметра использовать закрутку (питч-фактор) электронов  $g=p/p_z$ , то формулу (11) можно представить в виде

$$a = A_m(\Delta) \left\{ 2 \left[ 1 - (1 + g^2)^{-1/2} \right] \right\}^{3/2}; \ a = A_m(\Delta) g^3 \ (g^2 \ll 1), \tag{13}$$

откуда видно, что требуемая амплитуда магнитного ондулятора при фиксированной расстройке зависит только от закрутки при любых энергиях частиц.

Знание корней (8)—(10) позволяет определить необходимую длину взаимодействия

$$\xi = \frac{1}{a^{2/3}} I(\Delta), \ I(\Delta) = \int_{0}^{t_{1}} \frac{dt}{[tF(t, \Delta)]^{1/2}}.$$
 (14)

Интеграл в правой части выражается через полный эллиптический интеграл первого рода K(r), r — модуль. При  $\Delta < \Delta_0$ , используя (8), получим

$$I(\Delta) = \frac{2K(r)}{[sq]^{1/2}},$$

$$s^{2} = [\operatorname{Re}(t_{2}) - t_{1}]^{2} + [\operatorname{Im}(t_{2})]^{2},$$

$$q^{2} = [\operatorname{Re}(t_{2})]^{2} + [\operatorname{Im}(t_{2})]^{2},$$

$$r = \frac{1}{2} \left[ \frac{t_{1}^{2} - (s - q)^{2}}{sq} \right]^{1/2}.$$
(15)

При  $\Delta > \Delta_0$  для корней используем (10):

$$I(\Delta) = \frac{2K(r)}{[t_2(t_3 - t_1)]^{1/2}},$$

$$r = \left[\frac{(t_3 - t_2)t_1}{(t_3 - t_1)t_2}\right]^{1/2}.$$
(16)

С помощью (15), (16) и (14) для оптимальной длины взаимодействия *L* получим

$$\frac{L}{d} = B\left(\Delta\right) \cdot \frac{p_0^2}{p^2} = B\left(\Delta\right) \left[\frac{1}{g^2} + 1\right], \ B\left(\Delta\right) = \frac{2t_1\left(\Delta\right)}{\pi} I\left(\Delta\right).$$
(17)

Видно, что L зависит только от приведенной расстройки  $\Delta$  и требуемой закрутки пучка g при любых энергиях электронов. В частности, при точном циклотронном резонансе ( $\Delta = 0$ ) коэффициент B равен

$$B(0) = \frac{4}{\pi} - \frac{K(\sin(15^\circ))}{3^{1/4}} \approx 1,546.$$
<sup>(18)</sup>

При приближении к особой точке  $\Delta \rightarrow \Delta_0$  снизу ( $\Delta \ll \Delta_0$ ) коэффициент *В* неограниченно возрастает, что связано с попаданием частиц в состояние неустойчивого динамического равновесия, которое в действительности не имеет места, так как любые возмущения, например несинхронная циркулярно поляризованная компонента поля накачки, выводят электроны из этого состояния.

Оценим необходимую амплитуду накачки при g=1: в соответствии с (13)  $a = A_m(\Delta) [2 - \sqrt{2}]^{3/2} \approx 0.45 A_m(\Delta)$ , что для  $\Delta = \Delta_0$  дает  $B_t/B \approx \approx 1.4\%$ , а для  $\Delta = 0$   $B_t/B \approx 5.6\%$ . Обычно максимальные значения КПД гиротронов достигаются при несколько бо́льших закрутках, и соответственно оптимальная амплитуда накачки немного выше.

### Взаимодействие пучка с электромагнитным полем в гиротроне

При моделировании процессов в гиротроне использовалось приближение заданного поля с гауссовской продольной структурой, симметричной относительно середины ондулятора:

$$\alpha_g = \alpha_{g_0} \exp\left\{-\frac{(\xi/\xi_0 - 1/2)^2/s^2}{s^2}\right\}.$$
(19)

Здесь  $a_g = eE/m_0c^2k$ , E — напряженность СВЧ-поля;  $a_{g0}$  — его нормированная амплитуда в максимуме гауссоиды — в середине резонатора;  $\xi_0 = kL_0$ ,  $L_0$  — длина резонатора и ондулятора (предполагалось, что они совпадают); *s* — параметр гауссоиды.

Взаимодействие релятивистского электронного пучка с ондуляторным и СВЧ полями описывалось системой уравнений:

$$\frac{dp_x}{d\xi} = -\frac{\alpha_g}{\beta_z} \cos \psi - \alpha \cos \varphi,$$

$$\frac{dp_y}{d\xi} = -\frac{\alpha_g}{\beta_z} \sin \psi - \alpha \sin \varphi,$$

$$\frac{dp_z}{d\xi} = \frac{\alpha}{p_z} [p_x \cos \varphi + p_y \sin \varphi],$$

$$\frac{d\gamma}{d\xi} = -\frac{\alpha_g}{p_z} [p_x \cos \psi + p_y \sin \psi],$$

$$\frac{d\psi}{d\xi} = \frac{\omega}{kc\beta_z} - \frac{\mu}{p_z} = \left(\frac{\omega\gamma}{kc} - \mu\right) \frac{1}{p_z},$$

$$\frac{d\varphi}{d\xi} = 1 - \frac{\mu}{p_z}.$$
(20)

Обозначения те же, что и в (2);  $\omega$  — частота СВЧ-поля,  $\psi$  — его медленная фаза.

В качестве параметров, определяющих величину ведущего магнитного поля и частоту генерации, использовались соответствующие расстройки:  $\delta = 1 - \mu/p_0$ ,  $\delta_g = (\omega \gamma_0 / kc - \mu) / p_0$ . При этом, как следует из (5), расстройка  $\delta$  связана с приведенной  $\Delta$  соотношением  $\delta = \Delta (\alpha/p_0)^{2/3}$ .



**... د** 

Рас. 1. Зависимость расстройки в особой точке  $\delta_0$ от амплитуды ондуляторного поля a приведенной  $\Delta$  соотношением  $\delta = \Delta (a/p_0)^{2/3}$ . Таким образом, при увеличении амплитуды ондуляторного поля ширина резонанса по ведущему магнитному полю растет. Максимальная закрутка пучка имеет место при величине магнитного поля, соответствующей особой точке (см. формулы (8)—(11)):  $\delta = \delta_0 = \Delta_0 (\alpha/p_0)^{2/3}$ . Напомним, что вблизи от резонанса величина  $a = \alpha/p_0$  равна отношению ондуляторного поля к ведущему:  $a \approx B_t/B$ . Зависимость  $\delta_0$  от а имеет одинаковый вид для любых энергий электронов и представлена на рис. 1 (см. также [4]).

Первоначально моделирование проводилось при энергия электронов 0,4 МэВ. Длина устройства  $\xi_0$ =60, что соответствует примерно 10 периодам ондулятора:  $L_0/d=\xi_0/2\pi$ . Оказа-

лось, что КПД взаимодействия довольно слабо зависит от параметра гауссонды s, поэтому было выбрано значение s=0,5, при котором СВЧ-поле спадает на входе и выходе в e раз (см. (19)). Зависимость КПД η от расстроек магнитного поля относительно баунс-частоты в ондуляторе δ и относительно частоты генерации  $\delta_g$  представлены на рис. 2. При изменении амплитуды накачки a оптимальное значение расстройки б практически совпадает с особой точкой (см. рис. 1 и 2, a). Оптимальная расстройка  $\delta_g$  при этом почти не менялась и составляла  $\delta_g \approx 0,12$  (рис. 2, б). Насыщение КПД (на уровне 30%) достигалось при амплитуде СВЧ-поля  $\alpha_g \approx 0,02$ , или  $Ed \approx 60$  кВ (рис. 3). При малых напряженностях поля зависимость имеет квадратичный характер.



Рис. 2. КПД взаимодействия  $\eta$  при различных расстройках (энергия электронов W=0,4 МэВ); a:  $a_g=0,02$ ,  $\delta_g=0,12$ , a=0,05 (1); 0,07 (2); 0,1 (3); 6: a=0,1;  $\delta=0,3$ 



Рис. 3. Насыщение КПД гиротрона при увеличении амплитуды СВЧ-поля а<sub>g</sub>



Рис. 4. Зависимости КПД от амплитуды накачки при различных энергиях электронов: 0,2 (1); 0,4 (2); 1 (3) и 2 МэВ (4)

Проведены пробные расчеты и при других энергиях электронов пучка, их результаты представлены на рис. 4. Подробная оптимизация не проводилась; при каждой амплитуде накачки *а* расстройка выбиралась равной  $\delta = \delta_0(a)$  (см. рис. 1). Остальные параметры таковы:  $\alpha_g = 0,02$ ;  $\delta_g = 0,12$ ; s = 0,5;  $\xi_0 = 60$ . С повышением энергии электронов *W* КПД взаимодействия снижается, как и в гиротронах с предварительным формированием ВЭП. Однако даже при W = 1 МэВ КПД может быть достаточно высоким — более 20%. Для его повышения могут применяться методы, разработанные для слаборелятивистских гиротронов — оп-

27

тимизация продольной и поперечной структуры СВЧ-поля, профиля ведущего магнитного поля и др. [1]. Имеется дополнительная возможность — профилирование параметров ондулятора по длине взаимодействия [8].

Приведенные результаты показывают, что предлагаемая схема с накачкой пучка неадиабатическим магнитным ондулятором в пространстве взаимодействия может использоваться для разработки гиротронов повышенной мощности.

# ЛИТЕРАТУРА

[1]Гиротрон/Ред. А. В. Гапонов-Грехов. Горький, 1981. [2] Гинзбург Н. С., Кременцов В. И., Петелин М. И. ндр.//ЖТФ. 1979. 49, № 2. С. 378. [3] Маршалл Т. Лазеры на свободных электронах. М., 1987. [4] Александров А. Ф., Веснин В. Л., Кубарев В. А., Черепнин В. А.//Вестн. Моск. ун-та. Физ. Астрон. 1991. 32, № 5. С. 40 [5] Александров А. Ф., Власов А. Н., Галузо С. Ю. идр.//Релятивистская высокочастопиая электроника. Горький, 1983. Вып. 3. С. 96. [6] Гинзбург Н. С., Новожилова Ю. В., Песков Н. Ю.//Там же. Горький, 1990. Вып. 6. С. 82. [7] Александров А. Ф., Веснин В. Л., Кубарев В. А.//Радиотехн. и электроника. 1991. 36, № 8. С. 1525. [8] Корниснко В. Н., Кубарев В. А., Черепенин В. А.//Тез. докл. Х Всесоюз. семинара «Волновые и колебательные явления в электронных приборах О-типа». Л. (ЛЭТИ), 1990. С. 76.

Поступила в редакцию 28.10.91

ВЕСТН. МОСК. УН-ТА. СЕР. 3, ФИЗИКА, АСТРОНОМИЯ. 1992. Т. 33, № 4

#### ОПТИКА И СПЕКТРОСКОПИЯ

УДК 538.56+535

# РАСПРОСТРАНЕНИЕ И КОМПРЕССИЯ ИМПУЛЬСОВ В СРЕДАХ С ДИСПЕРСИОННЫМИ ПОТЕРЯМИ

#### Ю. Е. Дьяков

(кафедра общей физики и волновых процессов)

Развито спектральное и времениое описание импульсов, распространяющихся в селективно поглощающих или усиливающих средах. Обсуждаются оптимальный выбор формы импульса, компенсация дисперсионных искажений и некоторые новые методы компрессии, основанные на использовании дисперсионных потерь. Детально рассмотрена эволюция гауссовского ЧМ-импульса в «параболической» среде, имеющей квадратичную комплексную дисперсионную характеристику, в частности в лазерном ВКР-усилителе. Получены общие оценки для энергии, заключенной в «крыльях» импульса или его частотного спектра.

#### Введение

Влияние дисперсионных потерь первого порядка ( $\sim \omega$ ) на характеристики гауссовского импульса, распространяющегося в линейной среде, рассматривалось в работе [1]. Некоторые соотношения, характеризующие эволюцию импульса произвольной формы в среде с произвольным законом дисперсии, были получены в работе [2]. Наиболее полно действительная и мнимая компоненты дисперсионной характеристики учитываются в работах, посвященных анализу предвестников [1]. Однако в большинстве статей, опубликованных в последнее время и посвященных преобразованию (в частности, компрессии) импульсов в диспергирующих средах, учитывается только дисперсия скоростей, а возможные потери или не вводятся совсем, или учитываются прибли-