

ЛИТЕРАТУРА

1. Беликович В. В., Бенедиктов Е. А. — Изв. вузов — Радиофизика, 1980, 23, № 6, с. 762.

Харьковский государственный
университет

Поступила в редакцию
5 мая 1986 г.

УДК 621.39667.021:533.951

ИЗМЕНЕНИЕ МАГНИТНОГО ПОЛЯ В БЛИЖНЕЙ ЗОНЕ И ИМПЕДАНС ПЕТЛЕВОЙ АНТЕННЫ В ПЛАЗМЕ

C. A. Горбунов, T. L. Потапова

Исследование ближней зоны и импеданса антennы в виде кругового витка, помещенной в плазму, представляет значительный интерес ввиду широкого использования таких антенн в качестве приемных и излучающих в проводимых и планируемых экспериментах.

В [4] отмечено, что магнитное поле в ближней зоне антennы такого типа, помещенных в плазму и имеющих достаточно малые размеры $a \ll \lambda/n_{\text{эфф}}$ (a — размер антennы, λ — длина волн, $n_{\text{эфф}}$ — некоторый эффективный показатель преломления), близко к создаваемому ими магнитному полю в вакууме. В настоящей работе исследуется изменение магнитного поля, связанное с наличием плазмы. На основе полученных выражений определены расстояния, где магнитное поле может быть найдено в квазистатическом приближении. В рамках этого приближения вычислено изменение индуктивности антennы, обусловленное наличием плазмы.

Изменение магнитного поля вблизи антennы. Рассмотрим круговой виток с амплитудой тока I радиуса a , помещенный в плазму. Предполагая зависимость всех величин от времени пропорциональной $\exp(-i\omega t)$ и представляя амплитуду магнитного поля $\mathbf{B}(\omega, \mathbf{R}) = \mathbf{B}_c(\mathbf{R}) + \mathbf{b}(\omega, \mathbf{R})$, $B_c \gg b$, где \mathbf{B}_c — магнитное поле, создаваемое статическим током той же конфигурации в вакууме, для \mathbf{b} имеем

$$\text{rot } \mathbf{b} = -ik_0 \mathbf{E} + (4\pi/c) \mathbf{j}(p), \quad \text{div } \mathbf{b} = 0, \quad k_0 = \omega/c \quad (1)$$

Здесь \mathbf{E} — напряженность электрического поля, $\mathbf{j}(p)$ — связанная с ней плотность тока плазмы. Представление решения (1) в виде свертки по плоским волнам получено в [1].

Представим $\mathbf{b} = \mathbf{b}^B + \mathbf{b}^N$, где $\mathbf{b}^{B,N}$ — изменения магнитного поля, связанные с вихревой и потенциальной составляющими электрического поля и соответствующими токами плазмы. Составляющая \mathbf{b}^N имеет различный характер при $\epsilon_1 \epsilon_3 > 0$ и $\epsilon_1 \epsilon_3 < 0$ (обозначения соответствуют принятым в [1]), так как во втором случае в плазме возможны электростатические колебания. Отметим, что \mathbf{b}^B содержит часть \mathbf{b}_B , не связанную с влиянием плазмы и входящую в магнитное поле вблизи антennы в вакууме. Эту часть можно получить из записанных далее формул, полагая $\epsilon_1 = \epsilon_3 = 1$, $\epsilon_2 = 0$. Условие $B_c \gg b_B$, $R \gg a$, приводящее к очевидному соотношению $R \ll k_0^{-1}$, как раз и определяет границы ближней зоны в вакууме. В плазме это условие заменяется на $B_c \gg b$ и размеры ближней зоны, как показано далее, существенно уменьшаются.

Предполагая, что магнитный момент антennы направлен вдоль внешнего магнитного поля, имеем для компонент \mathbf{b}^B

$$\begin{aligned} b_r^B &= i\epsilon_1 \epsilon_2^{-1} b_\varphi^B, \quad b_\varphi^B = -ie_2 k_0^2 I c^{-1} q z r^{-1} [q^{-2}(R^2 + a^2) K(p) - E(p)], \\ b_z^B &= \epsilon_1 k_0^2 I c^{-1} q [E(p) - (R^2 - a^2) q^{-2} K(p)], \end{aligned}$$

где $q^2 = (a+r)^2 + z^2$, а $p = 2(ar)^{1/2}/q$ — аргумент полных эллиптических интегралов первого и второго рода $K(p)$, $E(p)$. Ось z цилиндрической системы координат (r, φ, z) , начало которой помещено в центр витка, совпадает с направлением его магнитного момента, $R = (r^2 + z^2)^{1/2}$. На оси витка ($r=0$) и в его плоскости ($z=0$) эти выражения существенно упрощаются [2]. На расстояниях $R \gg a$ \mathbf{b}^B определяется выражениями для магнитного диполя с моментом $m = \mu a^2 I/c$:

$$b_{\varphi m}^B = -ie_2 k_0^2 (m/2) z r R^{-3}, \quad b_{zm}^B = \epsilon_1 k_0^2 (m/2) (z^2 R^{-3} + R^{-1}). \quad (2)$$

Для компонент \mathbf{b}^N имеем

$$b_r^N = ie_2 b_\varphi^N (\epsilon_1 - \epsilon_3)^{-1}, \quad b_\varphi^N = -ik_0^2 I c^{-1} \epsilon_2 ((1-\gamma^2)^{-1} [\zeta_1(r, z) - \zeta_1(r, z)] - z \xi_1(r, z)),$$

$$b_z^n = k_0^2 I c^{-1} \varepsilon_2^2 (\varepsilon_1 - \varepsilon_3)^{-1} \{ (1 - \gamma^2)^{-1} [2\gamma^{-1} \zeta_0(r, z) - (3 - \gamma^2) \zeta_0(r, z)] - z \zeta_0(r, z) \},$$

где $\gamma = (\varepsilon_1/\varepsilon_3)^{1/2}$ при $\varepsilon_1 \varepsilon_3 > 0$, $\gamma = (-\varepsilon_1/\varepsilon_3)^{1/2}$ при $\varepsilon_1 \varepsilon_3 < 0$, $\hat{z} = \gamma z$, а функции $\xi_{1,0}$

$$\xi_1 = (a/r)^{1/2} p^{-1} [(2-p^2) K(p) - 2E(p)], \quad \xi_0 = -z q^{-1} K(p) \pm \frac{\pi}{2} \Lambda_0(\psi, p) + \begin{cases} 0 \\ \pi \end{cases}. \quad (3)$$

Функции $\xi_{1,0}$ определяются различными формулами в зависимости от знака $\varepsilon_1 \varepsilon_3$. Так, при $\varepsilon_1 \varepsilon_3 > 0$

$$\xi_1(r, z) = zq(2r)^{-1} [E(p) - (z^2 + 2r^2 + 2a^2) q^{-2} K(p)] \mp$$

$$\mp \pi(a^2 - r^2)(4r)^{-1} \Lambda_0(\psi, p) + (a\pi/2)(a/r)^{\pm 1},$$

$$\xi_0(r, z) = qE(p) + (a^2 - r^2) q^{-1} K(p) \mp \pi z \Lambda_0(\psi, p)/2 - \begin{cases} 0 \\ \pi z \end{cases},$$

где верхние знаки и члены в фигурных скобках, так же, как и в (3), соответствуют $r > a$, а нижние $-r < a$, $\Lambda_0(\psi, p)$ — лямбда-функция Хеймана [3]. При $\varepsilon_1 \varepsilon_3 < 0$

$$\xi_{1,0}(r, iz) = \pi a \int_0^\infty x^{-1} J_1(ax) J_{1,0}(r, x) \exp(ixz) dx$$

могут быть выражены через гипергеометрические функции [3]. При $r=0, z=0$ b_z^n выражается через элементарные функции [2]. При $|z^2 + r^2| \gg a$ справедливо приближение магнитного диполя, которое для краткости мы приведем лишь при $\varepsilon_1 \varepsilon_3 > 0$.

$$b_{\varphi m}^n = -ik_0^2(m/2) \varepsilon_2 \{ (1 - \gamma^2)^{-1} [2zr^{-1}R^{-1} - 2zr^{-1}(\hat{z}^2 + r^2)^{-1/2}] - zrR^{-3} \},$$

$$b_{z m}^n = k_0^2(m/2) \varepsilon_2^2 (\varepsilon_1 - \varepsilon_3)^{-1} \{ (1 - \gamma^2)^{-1} [2\gamma^{-1}(\hat{z}^2 + r^2)^{-1/2} - (3 - \gamma^2)R^{-1}] - z^2 R^{-3} \}. \quad (4)$$

Размеры ближней зоны исследуем для свистового диапазона частот, в котором выполняется соотношение $|\varepsilon_1| \ll |\varepsilon_2| \ll |\varepsilon_3|$. Сравнивая (2), (4) с полем магнитного диполя $B_0 = m(3z^2 + R^2)^{1/2}/R^4$, получим при $r^2/z^2 \gg |\varepsilon_1/\varepsilon_3|$, т. е. практически для всех направлений, за исключением узкой области углов вблизи направления внешнего магнитного поля B_0 , соотношение $R \ll k_0^{-1} \min(|\varepsilon_2|^{-1/2}, |\varepsilon_1 \varepsilon_3|^{1/4}/|\varepsilon_2|)$. Следовательно, расстояния, где возможно приближение ближней зоны в плазме, существенно уменьшаются по сравнению с вакуумом. Для определения размеров ближней зоны в направлениях, близких к направлению B_0 , следует воспользоваться выражениями, описывающими b на оси витка [2].

Изменение импеданса петлевой антенны в плазме определим, вычисляя изменение амплитуды электродвижущей силы ввиду отличия магнитного потока через контур от имевшего бы место в вакууме

$$\hat{e} = 2\pi \int_0^a [b_z(r, 0) - b_{Bz}(r, 0)] r dr = (i(\omega/c^2) \hat{L} - \hat{R}) I.$$

Величины \hat{L} и \hat{R} представляют собой изменение индуктивности антенны из-за наличия плазмы и сопротивление излучения, связанное с возбуждением плазменного резонанса. Имеем при $\varepsilon_1 \varepsilon_3 < 0$

$$\hat{R}_- = (16\pi/3c) a^3 k_0^3 \varepsilon_2^2 |\gamma|^{-1} (\varepsilon_1 - \varepsilon_3)^{-1},$$

$$\hat{L}_- = (8\pi/3) a^3 k_0^2 [\varepsilon_1^{-1} - \varepsilon_2^2 (\varepsilon_1 - \varepsilon_3)^{-1} (3 + \gamma^2) (1 + \gamma^2)^{-1}].$$

При $\varepsilon_1 \varepsilon_3 > 0$ получим $\hat{R}_+ = 0$, $\hat{L}_+ = \hat{L}_- + (c/k_0) \hat{R}_-$. Результаты расчетов \hat{L}_\pm по этим формулам совпадают с результатами, приведенными для антенн такого типа в [4], а выражение для \hat{R}_- — с результатами работ [1, 5], полученными методом интегрирования нормальной составляющей вектора Пойнтинга по замкнутой поверхности.

ЛИТЕРАТУРА

- Чугунов Ю. В. — Радиотехника и электроника, 1973, 6, № 6, с. 1111.
- Горбунов С. А., Потапова Т. Л. Препринт ИЗМИРАН № 70(603). Троицк, 1985.

3. Прудников А. П., Брычков Ю. А., Маричев О. Н. Интегралы и ряды. Специальные функции.—М.: Наука, 1983.
 4. Wang T. N. C., Bell T. F.—IEEE Trans., 1972, AP-20, № 1, p. 394.
 5. Bell T. F., Wang T. N. C.—IEEE Trans., 1971, AP-19, № 4, p. 517.

Институт земного магнетизма,
ионосферы и распространения радиоволн
АН СССР

Поступила в редакцию
20 января 1986 г.

УДК 621.3.032.266

О ВОЗМОЖНОСТИ ШИРОКОПОЛОСНОЙ ПАРАМЕТРИЧЕСКОЙ НЕУСТОЙЧИВОСТИ ВОЛН ПРОСТРАНСТВЕННОГО ЗАРЯДА РЕЛЯТИВИСТСКОГО ЭЛЕКТРОННОГО ПУЧКА

Н. Я. Коцаренко, А. А. Силивра

Использование сильноточных релятивистских электронных пучков позволило достичь значительного прогресса в получении мощного электромагнитного излучения в коротковолновой части СВЧ диапазона. В то же время продвижение в область более коротких длин волн в ряде случаев сдерживается трудностями в осуществлении группировки электронных пучков.

Ниже показано, что в электронном пучке при наличии электромагнитной волны накачки определенной частоты может иметь место не обсуждавшаяся ранее параметрическая неустойчивость волн пространственного заряда, приводящая к эффективной модуляции электронного пучка по плотности в широкой области частот, в том числе и значительно превышающих частоту накачки. Рассматриваемый процесс является, в сущности, одним из вариантов трехволновых процессов в электронных пучках. Из условий параметрической связи волн

$$\omega_1 - \omega_2 = \omega_3, \quad k_1 - k_2 = k_3 \quad (1)$$

с учетом законов дисперсии $k_s(\omega_s)$ можно получить соотношение между частотами взаимодействующих волн. Обычно в теории лазеров на свободных электронах интересуются взаимодействием двух электромагнитных волн (ω_1 и ω_3) с пучковой волной — медленной волной пространственного заряда ω_2 [1, 2] или медленной циклотронной волной [3]. При этом в релятивистском электронном пучке $\omega_1 \ll \omega_3 (1+\beta)/(1-\beta)$ ($\beta = v_0/c$; v_0 — скорость электронного пучка). Анализ таких трехволновых процессов с учетом наличия волновода приводит к появлению целого спектра частот генерируемых волн ω_1 , которые вследствие модовой структуры волн в волноводе находятся в синхронизме с данной волной накачки и пучковой волной [1–3].

Если же в качестве высокочастотных волн ω_1 и ω_2 выбрать соответственно быструю и медленную волны пространственного заряда

$$\omega_{1,2} - k_{1,2} v_0 = \pm \omega/\gamma^{3/2} \quad (2)$$

($\gamma = (1 - v_0^2/c^2)^{-1/2}$ — релятивистский фактор), то условия синхронизма (1) могут выполняться при произвольных частотах $\omega_{1,2}$, если частота и постоянная распространения волны накачки удовлетворяют условию

$$\omega_3 - k_3 v_0 = 2\omega/\gamma^{3/2}. \quad (3)$$

Причиной отсутствия ограничения на частоты ω_1 и ω_2 является то, что в линейном приближении дисперсионные зависимости взаимодействующих пучковых волн являются прямыми линиями, и, таким образом, при их параметрическом совмещении получается не точка, а полоса синхронизма, ограниченная со стороны высоких частот только пределами применимости исходных уравнений (так, используемая ниже модель холодного электронного пучка требует выполнения неравенства $\omega_1 v_T/v_0 \ll \omega/\gamma^{3/2}$, где v_T — тепловая скорость электронов пучка). Заметим, что, поскольку речь идет о незамагниченном электронном пучке, существующие в нем волны пространственного заряда имеют коэффициент редукции плазменной частоты, равный единице [4]. Существенно также, что рассмотренный процесс взаимодействия двух волн пространственного заряда с электромагнитной волной возможен лишь в радиально ограниченных волноведущих системах, где все волны имеют продольную компоненту электрического поля и могут быть связаны в квадратичном по амплитудам приближении.

Необходимо однако убедиться, что связь между волнами пространственного заряда в поле электромагнитной волны накачки является активной, т. е. имеет место их неустойчивость. Для этого рассматривался скомпенсированный по заряду и току релятивистский электронный пучок плотности ρ_0 , движущийся со скоростью v_0 в круглом волноводе радиуса R . Исходными являются уравнения Максвелла и релятивист-