

индекс 3624



ЕРЕВАНСКИЙ ФИЗИЧЕСКИЙ ИНСТИТУТ

Препринт ЕФИ-886(37)-86

ԵՐԵՎԱՆԻ ՖԻԶԻԿԱՅԻ ԻՆՍՏԻՏՈՒՏ
ЕРЕВАНСКИЙ ФИЗИЧЕСКИЙ ИНСТИТУТ

Э.Д.ГАЗАЗЯН, М.И.ИВАНЯН,
А.Д.ТЕР-ПОГОСЯН

РАВНОМЕРНАЯ КОРОТКОВОЛНОВАЯ АСИМПТОТИКА
СОБСТВЕННЫХ ЭЛЕКТРОМАГНИТНЫХ КОЛЕБАНИЙ
В КРУГЛОМ ЦИЛИНДРИЧЕСКОМ ВОЛНОВОДЕ
С АКСИАЛЬНО-СИММЕТРИЧНЫМ ЗАПОЛНЕНИЕМ

ЦНИИАтоминформ

ЕРЕВАН-1986

ԳԱՋԱԳՅԱՆ Է.Դ., ԻՎԱՆՅԱՆ Մ.Խ., ՏԵՐ-ՊՈՂՈՍՅԱՆ Ա.Դ.

ԱՌԱՆՅԵՐԱՅԻՆ ՀԱՄԱՉՈՒՓՈՅԻՆ ԼՈՌՈՄՈՎ ԿԼՈՐԱԶԵՎ
ԳԼԱՆԱՅԻՆ ԱԼԻԵՄՏԱՐԻ ՍԵՓԱԿԱՆ ԷԼԵԿՏՐԱՄԱԳՆԻՍՏԻԿԱՆ
ՏԱՏԱՆՈՒԽՆԵՐԻ ՀԱՎԱՄԱՐԱԶՈՎ ԿԱՐԺԱԼԻԵ ԱՍԻՐԳՏՈՏԸ

Կլորաձև, գլանային, առանգրային համաչափային լցումով ալիքա-
տարի համար ստացված են կարմալիք ասիմպտոտային արտահայտությունները:
Հետազոտված են դաշտերի երկրաչափաօպտիկական կառուցվածքը և հրկիզող
/կառուստիկական/ մակերևույթները: Ցույց է տրված, որ դաշտերի ամպլի-
տուդները համար ստացված ասիմպտոտային արտահայտությունները հրկիզող
Դակերևույթների վրա մոտավոր են վերջավոր:

Երևանի Ֆիզիկայի ինստիտուտ

Երևան 1986

© Центральный научно-исследовательский институт информации
и технико-экономических исследований по атомной науке
и технике (ЦНИИатоминформ) 1985г.

Разработанная в [1] равномерная коротковолновая
асимптотическая теория уравнений Максвелла позволяет решить, в
частности, проблему о собственных электромагнитных колебаниях
в радиально-неоднородных волноводах. Эта проблема представляет
несомненный интерес, например, в теории световодов, исследо-
вания которых проводились, в основном, в приближении скалярной
волны (см. [2-5] и библиографию к ним).

Пусть среда, заполняющая круглый цилиндрический волновод,
характеризуется коэффициентом преломления в цилиндрической
системе координат τ, φ, z (ось z направлена вдоль образу-
ющей волновода), описываемым выражением

$$n(\tau) = \sqrt{\varepsilon(\tau)\mu(\tau)}. \quad (1)$$

В соответствии с методом, разработанным в [1] (см. также [6]),
решение задачи будем конструировать с помощью функций, входящих
в точное решение уравнения Гельмгольца в вакууме, а именно:

$f_1(\xi_1) = J_m(\kappa \xi_1)$ - функций Бесселя первого рода порядка m ,
 $f_2(\xi_2) = e^{i\kappa \xi_2}$ и $f_3(\xi_3) = e^{i\kappa \xi_3}$. Координатные функции ξ_1, ξ_2, ξ_3 -
аргументы указанных функций - подлежат

Введенению в библиотеку
ИНСТИТУТ
Зал преприятий

лений эйконалов. Равномерную коротковолновую асимптотику собственных электромагнитных колебаний (в нулевом приближении - разложения амплитуд по обратным степеням волнового числа k) рассматриваемого волновода, согласно утверждениям работы [1], запишем в виде:

$$\begin{aligned} \vec{E} \\ \vec{H} \end{aligned} = \sum_{\{i_1, i_2, i_3\}=0,1} \vec{A}^{i_1, i_2, i_3} \frac{\xi_1^{i_1}}{(ik)^{i_1+i_2+i_3}} \frac{d^{i_1}}{d\xi_1^{i_1}} J_m(k\xi_1) \frac{d^{i_2}}{d\xi_2^{i_2}} e^{ik\xi_2} \frac{d^{i_3}}{d\xi_3^{i_3}} e^{ik\xi_3} \quad (2)$$

Подставляя выражения (2) для полей \vec{E} и \vec{H} в уравнения Максвелла, приходим к однородной системе линейных алгебраических уравнений относительно геометрикооптических амплитуд. Условием разрешимости этой системы является уравнение эйконала, которое с учетом ортогональности системы координат ξ_1, ξ_2, ξ_3 записывается в виде:

$$\left[1 - \left(\frac{m}{k\xi_1}\right)^2\right] \left(\frac{d\xi_1}{dz}\right)^2 + \frac{1}{r^2} \left(\frac{d\xi_2}{d\varphi}\right)^2 + \left(\frac{d\xi_3}{dz}\right)^2 = n^2(z) \quad (3)$$

После разделения переменных из уравнения (3) получаем

$$\xi_3 = C_3 z, \quad \xi_2 = C_2 \varphi = \frac{m}{k} \varphi, \quad \sqrt{1 - \left(\frac{m}{k\xi_1}\right)^2} \frac{d\xi_1}{dz} = \sqrt{n^2 - \left(\frac{m}{kz}\right)^2 - C_3^2} \quad (4)$$

где C_3 и $C_2 = \frac{m}{k}$ - константы разделения, m - целое число, что обусловлено симметрией задачи.

Уравнение каустики, в соответствии с [1], суть:

$$1 - \left(\frac{m}{k\xi_1}\right)^2 = 0$$

или

$$n^2(z_k) - \left(\frac{m}{kz_k}\right)^2 - C_3^2 = 0 \quad (5)$$

в цилиндрической системе координат r, φ, z .

Последнее из уравнений (4) можно интегрировать в области существования геометрикооптических лучей и переписать его в виде равенства

$$\sqrt{\xi_1^2 - \frac{m^2}{k^2}} - \frac{m}{k} \alpha z \cos \frac{m}{k\xi_1} = \int_{z_k}^z \sqrt{n^2(z) - \left(\frac{m}{kz}\right)^2 - C_3^2} dz \quad (6)$$

устанавливающего связь между координатами ξ_1 и z .

Применяя методику, развитую в [1], приходим к следующим выражениям для отличных от нуля компонент амплитуд \vec{A}^{i_1, i_2, i_3} и \vec{D}^{i_1, i_2, i_3} :

$$\begin{aligned} A_{Hz}^{010} &= \mathcal{X}(\xi_1) \sqrt{\mu(z)} A_0 K_z^0, & D_{Hz}^{101} &= \mathcal{X}'(\xi_1) \sqrt{\varepsilon(z)} A_0 K_z^{\frac{\pi}{2}}, \\ A_{H\varphi}^{100} &= \mathcal{X}'(\xi_1) \sqrt{\mu(z)} A_0 K_\varphi^0, & D_{H\varphi}^{011} &= \mathcal{X}(\xi_1) \sqrt{\varepsilon(z)} A_0 K_\varphi^{\frac{\pi}{2}}, \\ A_{Hz}^{111} &= \mathcal{X}'(\xi_1) \sqrt{\mu(z)} A_0 K_z^0, & D_{Hz}^{000} &= \mathcal{X}(\xi_1) \sqrt{\varepsilon(z)} A_0 K_z^{\frac{\pi}{2}}, \end{aligned} \quad (7)$$

где

$$A_0 = \frac{\text{const}}{\sqrt{r} \sqrt{L^2(z) - \left(\frac{m}{kz}\right)^2}}, \quad L(z) = \sqrt{n^2(z) - C_3^2}, \quad \alpha = \frac{m C_3}{2k} \int_{z_k}^z \frac{dz}{zn(z)L(z)\sqrt{L^2(z) - \left(\frac{m}{kz}\right)^2}}, \quad (7a)$$

$$K_z^0 = \frac{m}{kzL(z)} \cos \alpha + \frac{C_3}{n(z)} \sqrt{1 - \left[\frac{m}{kzL(z)}\right]^2} \sin \alpha, \quad K_\varphi^0 = -\sqrt{1 - \left[\frac{m}{kzL(z)}\right]^2} \cos \alpha + \frac{m}{kzn(z)L(z)} \sin \alpha,$$

$$K_z^{\frac{\pi}{2}} = -\frac{L(z)}{n(z)} \sin \alpha, \quad K_{z, \varphi, z}^{\frac{\pi}{2}} = K_{z, \varphi, z}^0 \left(\alpha + \frac{\pi}{2}\right), \quad \mathcal{X}(\xi_1) = \xi_1^{1/2} \left[1 - \left(\frac{m}{k\xi_1}\right)^2\right]^{1/4}.$$

Амплитуды (7) не содержат расходимостей на каустике $z = z_k$.

В соответствии с конструкцией (2) равномерные асимптотические выражения для "H"-типов волн в волноводе с аксиально-симметричным заполнением (I) приобретают вид:

$$E_{Hz} = \frac{c}{L(z)} \sqrt{\frac{\xi_1}{z} \frac{d\xi_1}{dz}} \left\{ \sqrt{\mu(z)} \frac{m}{\kappa z} \cos \alpha + \frac{C_3}{\sqrt{\epsilon(z)}} \sqrt{L^2(z) - \left(\frac{m}{\kappa z}\right)^2} \sin \alpha \right\} J_m(\kappa \xi_1) e^{im\varphi + i\kappa C_3 z},$$

$$E_{H\varphi} = \frac{ic}{L(z)} \sqrt{\frac{\xi_1}{z} \frac{d\xi_1}{dz}} \left\{ \sqrt{\mu(z)} \cos \alpha - \frac{C_3}{\sqrt{\epsilon(z)}} \frac{m}{\kappa z} \frac{\sin \alpha}{\sqrt{L^2(z) - \left(\frac{m}{\kappa z}\right)^2}} \right\} J_m(\kappa \xi_1) e^{im\varphi + i\kappa C_3 z},$$

$$E_{Hz} = icL(z) \sqrt{\frac{\xi_1}{z} \frac{d\xi_1}{dz}} \frac{\sin \alpha}{\sqrt{L^2(z) - \left(\frac{m}{\kappa z}\right)^2}} J_m'(\kappa \xi_1) e^{im\varphi + i\kappa C_3 z},$$

(8)

$$H_{Hz} = -\frac{ic}{L(z)} \sqrt{\frac{\xi_1}{z} \frac{d\xi_1}{dz}} \left\{ \frac{C_3}{\sqrt{\mu(z)}} \cos \alpha - \sqrt{\epsilon(z)} \frac{m}{\kappa z} \frac{\sin \alpha}{\sqrt{L^2(z) - \left(\frac{m}{\kappa z}\right)^2}} \right\} J_m'(\kappa \xi_1) e^{im\varphi + i\kappa C_3 z},$$

$$H_{H\varphi} = \frac{c}{L(z)} \sqrt{\frac{\xi_1}{z} \frac{d\xi_1}{dz}} \left\{ \frac{C_3}{\sqrt{\mu(z)}} \frac{m}{\kappa z} \cos \alpha + \sqrt{\epsilon(z)} \sqrt{L^2(z) - \left(\frac{m}{\kappa z}\right)^2} \sin \alpha \right\} J_m(\kappa \xi_1) e^{im\varphi + i\kappa C_3 z}$$

$$H_{Hz} = -cL(z) \sqrt{\frac{\xi_1}{z} \frac{d\xi_1}{dz}} \cos \alpha J_m(\kappa \xi_1) e^{im\varphi + i\kappa C_3 z} \quad (c = \text{const}).$$

Выражения для "E"-типов волн получаются из (8) заменами $\vec{E} \rightarrow \vec{H}$, $\vec{H} \rightarrow -\vec{E}$ и $\epsilon(z) \rightleftharpoons \mu(z)$. Все эти выражения конечны на каустиках, если учесть, что на каустике $\alpha = 0$. В (8) связь между координатами ξ_1 и z задается уравнением (6), а константа C_3 определяется из граничных условий на стенке волновода

$$E_\varphi = E_z = 0 \quad \text{при} \quad z = a, \quad (9)$$

где a - радиус волновода. Этим условиям для "электрических" типов волн соответствует уравнение $J_m(\kappa \xi_1) = 0$ при $z = a$, а для "магнитных" типов - $\frac{dJ_m(\kappa \xi_1)}{d\xi_1} = 0$ при $z = a$. Пусть X_{nm} - n -й корень уравнения $J_m(X_{nm}) = 0$. Тогда константа C_3 определяется из уравнения (6):

$$\sqrt{X_{nm}^2 - m^2} - m \alpha z \cos \alpha \frac{m}{X_{nm}} = \kappa \int_{z_k}^a \sqrt{n^2(z) - \left(\frac{m}{\kappa z}\right)^2 - C_3^2} dz. \quad (10)$$

Для "магнитных" типов волн эта константа определится из такого же уравнения, если в нем вместо X_{nm} подставить \hat{X}_{nm} - корень уравнения $J_m'(\hat{X}_{nm}) = 0$.

С учетом (10) полученные выражения для полей могут быть трактованы как коротковолновая асимптотика собственных электромагнитных колебаний в радиально-неоднородном цилиндрическом волноводе с идеально-проводящими стенками.

Выражения (8) и полученные из них замены $\vec{E} \rightarrow \vec{H}$, $\vec{H} \rightarrow -\vec{E}$ и $\epsilon \rightleftharpoons \mu$ при $\epsilon = \text{const}$ и $\mu = \text{const}$ переходят в известные точные выражения для полей E- и H-типов волн регулярного идеально-проводящего цилиндрического волновода [7]. Именно этим были мотивированы названия "E"- и "H"- типов волн, приписанные нами к гибридным волнам (см. (8)).

В конце рассмотрим каустические поверхности для трех моделей заполняющей среды: $n_1^2(z) = 1 + \delta z^2$, $n_{2,3}^2(z) = n^2 \mp \frac{\delta^2}{\kappa^2 z^2}$. Из уравнения (5) имеем следующие выражения для радиусов цилиндрических каустических поверхностей:

$$z_{k1} = \left[\frac{-(1 - C_3) + \sqrt{(1 - C_3)^2 + 4\delta \frac{m^2}{\kappa^2}}}{2\delta} \right]^{1/2}, \quad z_{k2,3} = \frac{1}{\kappa} \sqrt{\frac{m^2 \pm \delta^2}{n^2 - C_3^2}}. \quad (11)$$

При $\delta \rightarrow 0$ во всех трех случаях получается выражение для радиусов каустика волновода с однородным заполнением:

$$z_k = \frac{m a}{X_{nm}}. \quad (12)$$

Из (11) следует также, что при определенных условиях каустика

может стать мнимой, т.е. быть расположенной вне волновода.

При $\delta = \kappa^2$, $n = c_3$, когда $c_3 > 1$ ($n > 1$) в выражениях (8) наблюдается расходимость. Эта расходимость устраняется добавлением малой мнимой части в выражение для показателя преломления среды [8].

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Газазян Э.Д., Иванян М.И. Равномерные коротковолновые асимптотические решения уравнений Гельмгольца и Максвелла. Радиотехника и электроника, 1984, т.29, № 5, с.830-835.
2. Адамс Н. Введение в теорию оптических волноводов. М.: Мир, 1984.
3. Унгер Х. Планарные и волоконные оптические волноводы. М.: Мир, 1980.
4. Андрушко Л.М. Диэлектрические неоднородные волноводы оптического диапазона. Киев, Техника, 1983.
5. Содха М.С., Гхатак А.К. Неоднородные оптические волноводы. М.: Связь, 1980.
6. Газазян Э.Д., Тер-Погосян А.Д. Описание полей осесимметричных пучков электромагнитных волн вблизи каустической поверхности в неоднородной диэлектрической среде. Изв. АН АрмССР, Физика, 1974, т.9, вып.2, с.169-172.
7. Справочник по волноводам /Под ред. проф. Я.Н.Фельда. М.: Сов.радио, 1952.
8. Ландау Л.Д., Лифшиц Е.М. Электродинамика сплошных сред. М.: Наука, 1982.

Рукопись поступила 18 апреля 1986 г.

Э.Д. ГАЗАЗЯН, М.И. ИВАНЯН, А.Д. ТЕР-ПОГОСЯН
РАВНОМЕРНАЯ КОРОТКОВОЛНОВАЯ АСИМПТОТИКА СОБСТВЕННЫХ
ЭЛЕКТРОМАГНИТНЫХ КОЛЕБАНИЙ В КРУГЛОМ ЦИЛИНДРИЧЕСКОМ
ВОЛНОВОДЕ С АКСИАЛЬНО-СИММЕТРИЧНЫМ ЗАПОЛНЕНИЕМ

Редактор Л.П. Мукаян
Технический редактор А.С. Абрамян

Подписано в печать II/УІ-86г. ВФ-05569 Формат 60x84/16
Офсетная печать. Уч.изд.л.0,5 Тираж 299 экз. Ц.7 к.
Зак.тип.356 Индекс 3624

Отпечатано в Ереванском физическом институте
Ереван 36, Маркарян 2