

ЧИСЛЕННО-АНАЛИТИЧЕСКИЙ И ФИЗИЧЕСКИЙ АНАЛИЗ РАСПРОСТРАНЕНИЯ ЭЛЕКТРОМАГНИТНЫХ ВОЛН В ЦИЛИНДРИЧЕСКИХ ПЕРИОДИЧЕСКИХ СТРУКТУРАХ. ЧАСТЬ 1

Введение

Известно, что цилиндрические периодические структуры широко и успешно применяются в физике и технике сверхвысоких частот, ускорителях заряженных частиц и антенной технике [1–4].

Математически строгая постановка задачи о распространении волн в цилиндрических периодических волноводах такова. Требуется найти нетривиальное решение однородной системы уравнений Максвелла, которое должно удовлетворять периодическим граничным условиям на идеально проводящей поверхности волновода; быть регулярным во всей области пространства, дополнительной к элементам периодического волновода; удовлетворять условию излучения (для открытых структур) и условию конечности энергии для любой области пространства.

Обычно для расчетов периодических волноводов применяются как аналитические, так и численные методы, позволяющие получить большой объем физической информации с помощью ЭВМ. Данное направление является достаточно перспективным в теории периодических волноводов. Таким путем можно, в принципе, вычислить дисперсионные характеристики и рассчитать структуру поля в периодическом волноводе с высокой, заранее заданной точностью, используя современные супер-ЭВМ.

Однако, развитие численных методов и алгоритмов для ЭВМ не только не исключает, но и предполагает параллельное развитие обоснованных аналитических методов исследования для такого рода задач. При этом допускаются некоторые ограничения на параметры задачи, которые приводят к аналитическим решениям.

Исходная краевая электродинамическая задача для уравнений Максвелла с периодическими граничными условиями формулируется в общепринятой в теории электромагнетизма строгой постановке. В такой постановке искомое поле представлено в виде разложений в ряды Фурье по полным системам функций, задача сводится к отысканию последовательностей коэффициентов разложения.

Для вычисления коэффициентов Фурье в работе использован метод переразложения системы функций, полной на одном интервале, по системе функций, полной на другом интервале. Заметим, что наиболее удобной формой для анализа процессов распространения волн в цилиндрических периодических волноводах является такая модификация метода переразложения, которая приводит к системам линейных алгебраических уравнений второго рода.

Важным фактом является то, что результирующая бесконечная система линейных алгебраических уравнений, с одной стороны, позволяет получить решение численными методами с высокой степенью точности, а с другой, – допускает аналитическое решение для частных случаев волноводов с узкими щелями. Последнее удается найти, если в исходной системе уравнений разложить коэффициенты при неизвестных в ряд по степеням отношения ширины щели к периоду, и в виде аналогичного разложения в степенной ряд, находить решение бесконечной системы алгебраических уравнений с точностью до квадратичных (или кубических) членов этого ряда. Такое решение может быть использовано в качестве начального приближения для разработки численного алгоритма решения исходной точной системы уравнений. Оно также имеет и самостоятельное значение, так как соответствует часто встречающимся ситуациям на практике. Существенно, что приближенное решение получается путем решения в явном виде бесконечной системы с упрощенными коэффициентами при неизвестных, а не в результате сведения исходной алгебраической системы бесконечного порядка путем произвольного усечения.

Постановка задачи

При решении задач о распространении электромагнитных волн в цилиндрических периодических структурах существенным образом используется теорема Флокэ. Действительно, во многих случаях векторную электродинамическую задачу обычно удается свести к одной (или двум) скалярным задачам и разделить переменные в волновом уравнении, после чего применяется теорема Флокэ. Она имеет ясный физический смысл: электромагнитное поле в любой точке периодической структуры при изменении продольной координаты на один пространственный период может отличаться от поля

в исходной точке только экспоненциальным множителем, учитывающим в общем случае изменение амплитуды и фазы поля.

Будем рассматривать чаще всего использующиеся в практических устройствах азимутально-однородные E-волны. Решение задачи удобно получить, если воспользоваться представлением электромагнитного поля с помощью однокомпонентного вектора Герца:

$$\vec{\Pi} = \vec{z}_0 \Pi(r, z) e^{-i\omega t} \quad (1)$$

Временной множитель $e^{-i\omega t}$ далее везде опускаем. Скалярная функция $\Pi(r, z)$ должна являться решением уравнения Гельмгольца:

$$\Delta \Pi(r, z) + k^2 \Pi(r, z) = 0 \quad (2)$$

Электромагнитное поле с помощью вектора Герца $\vec{\Pi}$ определяем по известным формулам:

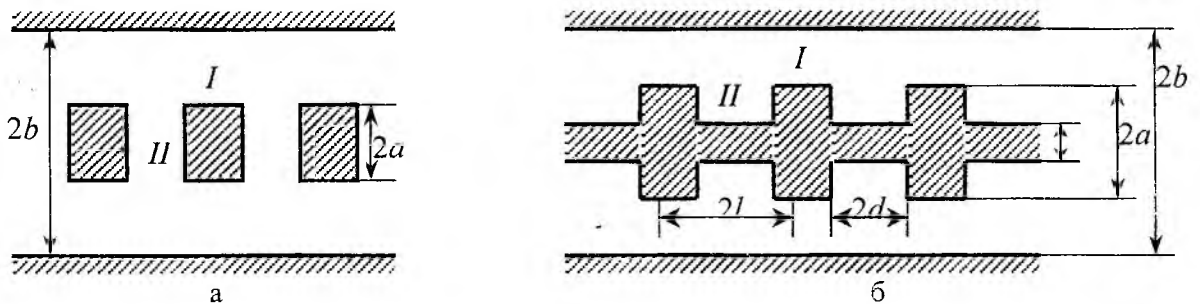
$$\vec{E} = \text{grad div } \vec{\Pi} + k^2 \vec{\Pi}, \quad \vec{H} = -ik \text{rot } \vec{\Pi} \quad (3)$$

Решение задачи заключается в отыскании электромагнитного поля (3), которое удовлетворяет следующим требованиям: а) является решением однородного уравнения (2); б) подчиняется граничным условиям на идеально проводящих поверхностях $\vec{E}_{\text{тан}g} = 0$ и непрерывно всюду в дополнительной области пространства; в) удовлетворяет условию излучения для открытых систем;

г) удовлетворяет условию конечности энергии в произвольной области пространства. Эти условия являются необходимыми и достаточными для доказательства единственности решения неоднородной задачи, а решения однородных задач определяются при этих условиях с точностью до постоянного множителя.

Решение задачи

Будем считать, что на периодической границе раздела ($r = a$) участки $d < |z + 2Nl| \leq l$ соответствуют идеально проводящим элементам волновода, а остальная часть ее $|z + 2Nl| \leq d$ – щелям между ними (см. рис.).



Скалярные функции $\Pi(r, z)$, определяющие потенциалы Герца, представим соответственно для области распространения и внутренней области волновода в следующем виде:

$$\Pi^{(1)}(r, z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} A_n R_n(r) e^{ih_n z} \quad (4, а)$$

$$\Pi^{(2)}(r, z) = E(N) \sum_{m=0}^{\infty} a_m Q_m(r) \cos \Psi_m(z) \quad (4, б)$$

где A_n, a_m – неизвестные коэффициенты разложения; $E(N) = \exp(ika2Nl)$; $h_n = ka + \frac{\pi n}{l}$;

$$\Psi_m(z) = \frac{\pi m}{2d} (z + d + 2Nl), \quad N = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

Достаточно указать, что $R_n(r)$ и $Q_m(r)$ находятся из условия подчинения поля (4) уравнению Гельмгольца и граничным условиям на поверхностях $r = const$ или же из условия регулярности этого решения при $r = 0$.

Для области распространения и внутренней области рассматриваемой периодической структуры компоненты электромагнитного поля соответственно таковы:

$$\left. \begin{aligned} E_z^{(1)} &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} p_n^2 A_n R_n(r) e^{ih_n z}, \\ E_r^{(1)} &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} ih_n p_n R_n'(r) e^{ih_n z}, \\ H_\varphi^{(1)} &= ik \sum_{n=-\infty}^{\infty} p_n A_n R_n'(r) e^{ih_n z}. \end{aligned} \right\} \quad (5, a)$$

$$\left. \begin{aligned} E_z^{(2)} &= E(N) \sum_{m=0}^{\infty} a_m q_m^2 Q_m(r) \cos \Psi_m(z), \\ E_r^{(2)} &= -E(N) \sum_{m=0}^{\infty} a_m q_m \frac{\pi m}{2d} Q_m'(r) \sin \Psi_m(z), \\ H_\varphi^{(2)} &= ikE(N) \sum_{m=0}^{\infty} a_m q_m Q_m'(r) \cos \Psi_m(z), \end{aligned} \right\} \quad (5, b)$$

где $q_m^2 = k^2 - (\pi m)^2 (2d)^{-2}$; $p_n^2 = k^2 - h_n^2$.

Электромагнитное поле (5) представлено в таком виде, что достаточно подчинить его граничным условиям только на одном периоде поверхности $r = a$ (например, при $N = 0$), чтобы на остальных периодах эти условия выполнялись автоматически. Остальным граничным условиям поле (6) удовлетворяет за счет надлежащего выбора решений уравнения Гельмгольца.

Итак, на периодической поверхности раздела ($r = a$) должны выполняться следующие граничные условия:

$$\left. \begin{aligned} E_z^{(1)} &= \begin{cases} 0, & d < |z| < l, \\ E_z^{(2)}, & |z| < d, \end{cases} \\ H_\varphi^{(1)} &= H_\varphi^{(2)}, |z| < d. \end{aligned} \right\} \quad (6)$$

Из уравнений (5 и 6) следует система функциональных уравнений относительно Фурье-коэффициентов A_n и a_m :

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} A_n p_n^2 R_n e^{i \frac{\pi n}{l} z} = \begin{cases} 0, & d < |z| < l, \\ \sum_{m=0}^{\infty} a_m q_m^2 Q_m e^{-ixa \frac{\pi}{l} z} \cos \Psi_m(z), & |z| < d; \end{cases} \quad (7, a)$$

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} A_n p_n R_n' e^{i \pi(xa+n) \frac{z}{l}} = \sum_{m=0}^{\infty} a_m q_m Q_m' \cos \Psi_m(z), |z| < d, \quad (7, b)$$

$$R_n \equiv R_n(a), R_n' \equiv R_n'(a), Q_m \equiv Q_m'(a), Q_m' \equiv Q_m'(a), x = \frac{kl}{\pi}.$$

Слева в выражении (7, а) записан ряд Фурье по системе функций $\exp(i \frac{\pi n}{l} z)$, полной на интервале $(-1, 1)$. Правую часть выражения (7, а) можно рассматривать как значение этой функции, задан-

ной на интервале периодичности. В выражении (7, б) справа стоит ряд Фурье по системе функций $\cos \frac{\pi m}{2d}(z+d)$, полных на интервале $|z| \leq d$.

Пользуясь полнотой функции на соответствующих интервалах, получим эквивалентную системе уравнений (7) систему алгебраических уравнений:

$$A_n p_n^2 R_n = \sum_{m=0}^{\infty} a_m q_m^2 Q_m L_{mn}, |n| = 0, 1, 2, \dots, \quad (8, a)$$

$$a_m q_m Q'_m = \sum_{n=-\infty}^{\infty} A_n p_n R'_n K_{mn}, m = 0, 1, 2, \dots, \quad (8, б)$$

где $L_{mn} = \frac{2\theta^2(n+xa)}{2\theta(n+xa)+m} S_{mn} e^{im\frac{\pi}{2}}$; $K_{mn} = \varepsilon_m \frac{2\theta(n+xa)}{2\theta(n+xa)+m} S_{mn} e^{-im\frac{\pi}{2}}$;

$$S_{mn} = \frac{\sin \frac{\pi}{2} [2\theta(n+xa) - m]}{\frac{\pi}{2} [2\theta(n+xa) - m]}, \varepsilon_m = \begin{cases} 1, & m = 0, \\ 2, & m \neq 0. \end{cases}$$

Определим из функции (9) a_m через A_n с одновременным переобозначением индекса суммирования

$$a_m = \frac{1}{q_m Q'_m} \sum_{s=-\infty}^{\infty} A_s p_s R'_s K_{ms}. \quad (9)$$

Подставив уравнение (9) в (8, а), исключим из последнего известные a_m и получим окончательную систему алгебраических уравнений относительно амплитуд A_n :

$$A_n - \sum_{s=-\infty}^{\infty} A_s \frac{p_s R'_s}{p_n^2 R_n} \sum_{m=0}^{\infty} q_m \frac{Q_m}{Q'_m} K_{ms} L_{ms} = 0, n = 0; \pm 1; \pm 2, \dots \quad (10)$$

Полученная таким образом бесконечная однородная СЛАУ второго рода для коэффициентов Фурье A_n является строгим решением рассматриваемой граничной электродинамической задачи.

Искомую постоянную распространения для симметричных Е-волн можно найти из условия равенства нулю определителя системы (11) численными методами, не накладывая никаких ограничений на геометрические размеры волновода.

Список литературы: 1. Вальднер О. А., Власов А. Д., Шальнов А. В. Линейные ускорители. М.: Атомиздат, 1969. 2. Вайнштейн Л. А. Электромагнитные волны. М.: Сов. Радио, 1957. 582 с. 3. Уолтер К. Антенны бегущей волны. М.: Энергия, 1970. 448с. 4. Шестопалов В. П. Дифракционная электроника. Харьков: Выща шк., 1976. 232с.

Харьковский государственный технический университет радиозлектроники
Харьковский научный физико-технический центр
НАН Украины

Поступила в редколлегию 14.07.2000