

<sup>1</sup>Канд. техн. наук, доцент Запорожского национального технического университета<sup>2</sup>Д-р физ.-мат. наук, заведующий кафедрой Запорожского национального технического университета

## О БЕСКОНЕЧНЫХ СИСТЕМАХ МЕТОДА ПРОИЗВЕДЕНИЯ ОБЛАСТЕЙ ДЛЯ ЗАДАЧ РАССЕЯНИЯ ВОЛН В ПЛОСКОСТНЫХ УЗЛАХ С СОЕДИНИТЕЛЬНОЙ ПОЛОСТЬЮ ПРЯМОУГОЛЬНОЙ ФОРМЫ

Изучаются свойства бесконечных систем линейных уравнений, возникающих при использовании метода произведения областей для определения характеристик рассеяния плоскостных волноводных трансформаторов с нагруженной соединительной полостью прямоугольной формы. На примере задачи о волноводном изломе показано, что в случае однородных условий Неймана на проводящих границах применение этого метода приводит к квазирегулярным системам.

**Ключевые слова:** бесконечные системы линейных уравнений, метод произведения областей, волноводные неоднородности.

### ВВЕДЕНИЕ

Ряд широко используемых волноводных узлов имеет область связи, являющуюся общей частью пересекающихся под прямым углом бесконечных, полубесконечных или конечных волновых каналов. В качестве примеров укажем ответвители мощности, а также уголкового, Т-образные и крестообразные соединения волноводов (см. [1–5] и библиографию к ним). Подобные конфигурации возникают и в теории волноводов со сложным поперечным сечением [6]. Одним из методов, применяемых при анализе рассеяния волн в волноводных трансформаторах рассматриваемого типа, является метод произведения областей [7, 8], обеспечивающий адекватное представление поля внутри выпукло многоугольной соединительной полости. Согласно [7], искомого компонента поля в такой области задается суммой нескольких рядов по тригонометрическим функциям с разделенными переменными. Каждый из этих рядов тождественно удовлетворяет уравнению Гельмгольца внутри полости, а полнота используемых систем функций обеспечивает возможность выполнения требуемых граничных условий на ее контуре. Наложение условий сопряжения в апертурах области связи приводит к связанным бесконечным системам линейных алгебраических уравнений (СЛАУ) относительно неизвестных коэффициентов разложения поля в подобластях волноводного узла.

В [9, 10] было показано, что в случае однородных граничных условий Дирихле на стенках исследуемого объекта описанный подход порождает так называемые квазирегулярные СЛАУ. В настоящей работе на примере простейшего соединения описанного типа ис-

следуются системы линейных уравнений, возникающие при нагруженной диэлектриком области связи и граничных условиях Неймана на контуре волноводного трансформатора. Полученные результаты применимы для соединений волноводов с магнитными стенками (ВМС), соединений плоскопараллельных волноводов (ППВ), а также Е-плоскостных соединений прямоугольных волноводов (ПВ). В последнем случае структура должна быть однородно заполненной, так как при наличии границ раздела сред задача рассеяния волн в таком узле уже не сводится к нахождению одной скалярной функции и требует отдельного рассмотрения [11]. Заметим также, что системы, близкие к исследуемым, появляются и при использовании метода частичных пересекающихся областей [12, 13].

### ПОСТАНОВКА ЗАДАЧИ

Рассматриваемая конфигурация показана на рис. 1. Структура однородна вдоль оси  $z$  и имеет размер  $a$  в этом направлении ( $a = \infty$  в случае ППВ). Внешний ее контур представляет собой сечение плоскостью  $z = \text{const}$  идеальных электрических (ППВ, ПВ) или магнитных (ВМС) поверхностей. Области 1 и 2 соответствуют полубесконечным волноводам с поперечными размерами  $b$  и  $c$  соответственно. Прямоугольная область связи 3 или является незаполненной (ПВ), или нагружена диэлектриком (ППВ, ВМС) с относительной диэлектрической проницаемостью  $\epsilon = \epsilon' - i\epsilon''$ . Узел возбуждается слева основной волной единичной амплитуды.

Задача состоит в отыскании ненулевой  $z$ -компоненты электромагнитного поля  $H_z = u$  (ППВ),  $H_z =$

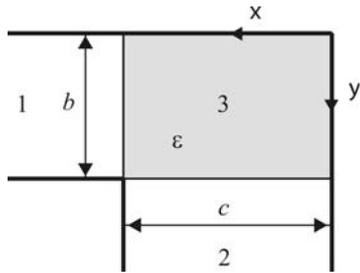


Рис. 1. Геометрия задачи

$= u \sin \frac{\pi z}{a}$  (ПВ) или  $E_z = u$  (ВМС), где временная зависимость  $e^{i\omega t}$  опущена. Функция  $u$  должна удовлетворять уравнению Гельмгольца, однородным граничным условиям Неймана на идеальных поверхностях, условиям непрерывности тангенциальных составляющих поля на границах частичных областей, условиям излучения на бесконечности и условиям ограниченности энергии поля, запасенной внутри любой конечной подобласти. Эти условия обеспечивают единственность решения исходной электродинамической задачи [14].

Обозначим значения  $u$  в областях 1, 2 и 3 через  $u_1$ ,  $u_2$  и  $u_3$ . Внутри своих областей функции  $u_j$  являются решениями уравнений

$$\Delta u_j + \chi_j^2 u = 0, \quad j = \overline{1, 3} \quad (1)$$

со значениями параметров  $\chi_j$ , определяемыми равенствами

$$\chi_1 = \chi_2 = \chi = k_0, \quad \chi_3 = k_0 \sqrt{\epsilon} \quad (\text{ППВ, ВМС}) \quad (2)$$

или

$$\chi_1 = \chi_2 = \chi_3 = \chi = \sqrt{k_0^2 - \left(\frac{\pi}{a}\right)^2} \quad (\text{ПВ}), \quad (3)$$

где  $k_0 = \frac{2\pi}{\lambda}$ , а  $\lambda$  – длина волны в свободном пространстве. Условия непрерывности тангенциальных компонент электромагнитного поля в апертурах области 3 приводят к соотношениям

$$u_1 = u_3, \quad \frac{\partial u_1}{\partial x} = \kappa \frac{\partial u_3}{\partial x} \quad \text{при } x = c, \quad (4)$$

$$u_2 = u_3, \quad \frac{\partial u_2}{\partial y} = \kappa \frac{\partial u_3}{\partial y} \quad \text{при } y = b. \quad (5)$$

Здесь

$$\kappa = \begin{cases} \chi^2 / \chi_3^2 & (\text{ППВ}) \\ 1 & (\text{ВМС, ПВ}) \end{cases} \quad (6)$$

Тогда

$$u_1 = e^{\gamma_0^{(1)}(x-c)} + \sum_{n=0}^{\infty} A_n^{(1)} \cos \frac{n\pi y}{b} e^{-\gamma_n^{(1)}(x-c)}, \quad (7)$$

$$u_2 = \sum_{n=0}^{\infty} A_n^{(2)} \cos \frac{n\pi x}{c} e^{-\gamma_n^{(2)}(y-b)}, \quad (8)$$

где  $A_n^{(1)}$  и  $A_n^{(2)}$  – коэффициенты разложения, подлежащие определению, а

$$\gamma_n^{(1)} = \sqrt{\left(\frac{n\pi}{b}\right)^2 - \chi_1^2}, \quad \gamma_n^{(2)} = \sqrt{\left(\frac{n\pi}{c}\right)^2 - \chi_2^2}. \quad (9)$$

Функцию  $u_3$  будем искать в виде суммы двух рядов Фурье по косинусам

$$u_3 = \sum_{n=0}^{\infty} B_n^{(1)} \cos \frac{n\pi y}{b} \left[ e^{\gamma_n^{(x)}(x-c)} + e^{-\gamma_n^{(x)}(x+c)} \right] + \sum_{n=0}^{\infty} B_n^{(2)} \cos \frac{n\pi x}{c} \left[ e^{\gamma_n^{(y)}(y-b)} + e^{-\gamma_n^{(y)}(y+b)} \right], \quad (10)$$

$$\gamma_n^{(x)} = \sqrt{\left(\frac{n\pi}{b}\right)^2 - \chi_3^2}, \quad \gamma_n^{(y)} = \sqrt{\left(\frac{n\pi}{c}\right)^2 - \chi_3^2}. \quad (11)$$

Представление (10) удовлетворяет однородным граничным условиям Неймана на идеальных стенках соединительной полости и имеет достаточную степень произвольности, чтобы обеспечить выполнение условий сопряжения (4), (5).

### СИСТЕМА ЛИНЕЙНЫХ АЛГЕБРАИЧЕСКИХ УРАВНЕНИЙ

Подставив разложения (7) и (10) в условия (4) и воспользовавшись ортогональностью тригонометрических функций, мы получим

$$\delta_{0m} + A_m^{(1)} = (1 + e^{-2\gamma_m^{(x)}c}) B_m^{(1)} + \sum_{n=0}^{\infty} d_{mn}^{(x)} B_n^{(2)}, \quad m = \overline{0, \infty}, \quad (12)$$

$$\delta_{0m} \gamma_0^{(1)} - \gamma_m^{(1)} A_m^{(1)} = \kappa \gamma_m^{(x)} (1 - e^{-2\gamma_m^{(x)}c}) B_m^{(1)}, \quad m = \overline{0, \infty}, \quad (13)$$

где

$$d_{mn}^{(x)} = \frac{2(-1)^{m+n} \gamma_n^{(y)} (1 - e^{-2\gamma_n^{(y)}b})}{\epsilon_m b \left[ \gamma_n^{(y)^2 + \left(\frac{m\pi}{b}\right)^2 \right]}, \quad (14)$$

$\delta_{0m}$  – символ Кронекера, а  $\epsilon_m = \begin{cases} 2 & \text{при } m = 0 \\ 1 & \text{при } m \geq 1 \end{cases}$ .

Граничные условия (5) приводят к уравнениям

$$A_m^{(2)} = (1 + e^{-2\gamma_m^{(y)}b}) B_m^{(2)} + \sum_{n=0}^{\infty} d_{mn}^{(y)} B_n^{(1)}, \quad m = \overline{0, \infty}, \quad (15)$$

$$-\gamma_m^{(2)} A_m^{(2)} = \kappa \gamma_m^{(y)} (1 - e^{-2\gamma_m^{(y)}b}) B_m^{(2)}, \quad m = \overline{0, \infty}, \quad (16)$$

$$d_{mn}^{(y)} = \frac{2(-1)^{m+n}\gamma_n^{(x)}(1 - e^{-2\gamma_n^{(x)}c})}{\varepsilon_m c \left[ \gamma_n^{(x)^2} + \left(\frac{m\pi}{c}\right)^2 \right]}. \quad (17)$$

С помощью (13) и (16)  $B_m^{(1)}$  и  $B_m^{(2)}$  в (12) и (15) исключаются, что сводит рассматриваемую граничную задачу к парной СЛАУ относительно  $A_m^{(1)}$  и  $A_m^{(2)}$ :

$$A_m^{(1)} + \sum_{n=0}^{\infty} \frac{\tilde{d}_{mn}^{(x)}}{\Delta_m^{(x)}} A_n^{(2)} = \frac{r\delta_{0m}}{\Delta_0^{(x)}}, \quad m = \overline{0, \infty}, \quad (18)$$

$$A_m^{(2)} + \sum_{n=0}^{\infty} \frac{\tilde{d}_{mn}^{(y)}}{\Delta_m^{(y)}} A_n^{(1)} = \frac{\tilde{d}_{m0}^{(y)}}{\Delta_m^{(y)}}, \quad m = \overline{0, \infty}. \quad (19)$$

Здесь

$$\tilde{d}_{mn}^{(x)} = \frac{2(-1)^{m+n}\gamma_m^{(x)}\gamma_n^{(2)}(1 - e^{-2\gamma_m^{(x)}c})}{\varepsilon_m b \left[ \left(\frac{n\pi}{c}\right)^2 + \gamma_m^{(x)^2} \right]}, \quad (20)$$

$$\Delta_m^{(x)} = \gamma_m^{(1)}(1 + e^{-2\gamma_m^{(x)}c}) + \kappa\gamma_m^{(x)}(1 - e^{-2\gamma_m^{(x)}c}), \quad (21)$$

$$r = \gamma_0^{(1)}(1 + e^{-2\gamma_0^{(x)}c}) - \kappa\gamma_0^{(x)}(1 - e^{-2\gamma_0^{(x)}c}), \quad (22)$$

$$\tilde{d}_{mn}^{(y)} = \frac{2(-1)^{m+n}\gamma_m^{(y)}\gamma_n^{(1)}(1 - e^{-2\gamma_m^{(y)}b})}{\varepsilon_m c \left[ \left(\frac{n\pi}{b}\right)^2 + \gamma_m^{(y)^2} \right]}, \quad (23)$$

$$\Delta_m^{(y)} = \gamma_m^{(2)}(1 + e^{-2\gamma_m^{(y)}b}) + \kappa\gamma_m^{(y)}(1 - e^{-2\gamma_m^{(y)}b}) \quad (24)$$

и учтено, что

$$\gamma_n^{(y)^2} + \left(\frac{m\pi}{b}\right)^2 = \left(\frac{n\pi}{c}\right)^2 + \gamma_m^{(x)^2}. \quad (25)$$

СЛАУ (18), (19) является прямым следствием исходной краевой задачи и ее разрешимость следует из разрешимости краевой задачи. Условие конечности энергии поля в ограниченной области определяет класс числовых последовательностей, к которому должны принадлежать искомые амплитудные коэффициенты:

$$\sum_{n=0}^{\infty} |A_n^{(j)}|^2 (n+1) < \infty, \quad j = 1, 2. \quad (26)$$

Аналогичным условиям должны удовлетворять и коэффициенты  $B_m^{(1)}$ ,  $B_m^{(2)}$ , как это следует из (13) и (16). Исходя из единственности решения краевой задачи и используя методику [15], можно доказать и единственность решения СЛАУ (18), (19) в пространстве последовательностей (26).

### АНАЛИЗ МАТРИЧНЫХ КОЭФФИЦИЕНТОВ СЛАУ

Обозначим

$$a_{mn}^{(\xi)} = \frac{(m+1)\tilde{d}_{mn}^{(\xi)}}{(n+1)\Delta_m^{(\xi)}}, \quad \xi = x, y \quad (27)$$

и введем новые неизвестные

$$\tilde{A}_m^{(j)} = A_m^{(j)}(m+1), \quad j = 1, 2. \quad (28)$$

Тогда уравнения (18), (19) преобразуются к виду

$$\tilde{A}_m^{(1)} + \sum_{n=0}^{\infty} a_{mn}^{(x)} \tilde{A}_n^{(2)} = \frac{r\delta_{0m}}{\Delta_0^{(x)}}, \quad m = \overline{0, \infty}, \quad (29)$$

$$\tilde{A}_m^{(2)} + \sum_{n=0}^{\infty} a_{mn}^{(y)} \tilde{A}_n^{(1)} = a_{m0}^{(y)}, \quad m = \overline{0, \infty}. \quad (30)$$

Из (26) и (28) следует, что если последовательности  $\tilde{A}_m^{(1)}$  и  $\tilde{A}_m^{(2)}$  представляют решение краевой задачи, то они ограничены и сходятся к нулю.

Пусть далее

$$t_m = \left| \frac{\gamma_m^{(x)}(1 - e^{-2\gamma_m^{(x)}c})}{\varepsilon_m \Delta_m^{(x)}} \right| \xrightarrow{m \rightarrow \infty} \frac{1}{|1 + \kappa|} = t, \quad (31)$$

$$\beta_{mn} = \frac{2(m+1)|\gamma_n^{(2)}|}{(n+1)b \left[ \left(\frac{n\pi}{c}\right)^2 + \gamma_m^{(x)^2} \right]}, \quad (32)$$

$$\beta_m = \sum_{n \leq \alpha_c} \beta_{mn} \xrightarrow{m \rightarrow \infty} 0, \quad (33)$$

где  $\alpha_c = \frac{c\chi_2}{\pi}$ . Заметив, что  $\gamma_n^{(2)} < \frac{n\pi}{c}$  при  $n > \alpha_c$ , получим

$$\sum_{n=0}^{\infty} \beta_{mn} < \beta_m + \frac{2(m+1)c}{\pi b} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{1}{\left| n^2 + \left(\frac{c\gamma_m^{(x)}}{\pi}\right)^2 \right|}. \quad (34)$$

Предположим, что

$$m^2 > \left(\frac{b}{\pi}\right)^2 \operatorname{Re}(\chi_3^2). \quad (35)$$

Тогда

$$\left| n^2 + \left(\frac{c\gamma_m^{(x)}}{\pi}\right)^2 \right| \geq n^2 + \left(\frac{c}{\pi}\right)^2 \left[ \left(\frac{m\pi}{b}\right)^2 - \operatorname{Re}(\chi_3^2) \right] = n^2 + s_m^2 \quad (36)$$

и

$$\begin{aligned} \frac{2(m+1)c}{\pi b} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{1}{\left| n^2 + \left(\frac{c\gamma_m^{(x)}}{\pi}\right)^2 \right|} &\leq \frac{2(m+1)c}{\pi b} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{1}{n^2 + s_m^2} \leq \\ &\leq \frac{(m+1)c}{bs_m} \xrightarrow{m \rightarrow \infty} 1, \end{aligned} \quad (37)$$

где принято во внимание, что

$$\sum_{n=1}^{\infty} \frac{1}{n^2 + s^2} = \frac{\pi}{2s} \left( \operatorname{cth} s\pi - \frac{1}{s\pi} \right) [16, \text{с. 37}] \quad (38)$$

и

$$\operatorname{cth} p - \frac{1}{p} \leq 1, \quad 0 \leq p < \infty. \quad (39)$$

Учитывая (31)–(37), получим оценку

$$\sum_{n=0}^{\infty} |a_{mn}^{(x)}| = t_m \sum_{n=0}^{\infty} \beta_{mn} < < t_m \left( \beta_m + \frac{(m+1)c}{bs_m} \right) \xrightarrow{m \rightarrow \infty} t. \quad (40)$$

В случаях ПВ и ВМС  $t = \frac{1}{2}$ , а для ППВ  $t < 1 - \delta$  ( $\delta > 0$ ) для любого конечного значения диэлектрической проницаемости  $\epsilon$ . Поэтому, исходя из определения предела, можно утверждать, что начиная с некоторого значения  $m$ ,

$$\sum_{n=0}^{\infty} |a_{mn}^{(x)}| < 1 - \vartheta_1, \quad \vartheta_1 > 0. \quad (41)$$

Аналогично можно показать, что для достаточно больших  $m$  выполняется и условие

$$\sum_{n=0}^{\infty} |a_{mn}^{(y)}| < 1 - \vartheta_2, \quad \vartheta_2 > 0. \quad (42)$$

Заметим также, что

$$\sum_{n=0}^{\infty} |a_{mn}^{(\xi)}| < +\infty, \quad \xi = x, y \quad (43)$$

для всякого  $m$ , а правые части уравнений (29), (30) ограничены и стремятся к нулю.

Перенумеруем неизвестные

$$C_{2m-1} = A_{m-1}^{(1)}, \quad C_{2m} = A_{m-1}^{(2)}, \quad m = \overline{1, \infty} \quad (44)$$

и перепишем в соответствующем порядке уравнения системы (29), (30). Учитывая установленные свойства матричных коэффициентов, можно утверждать, что полученная после этого бесконечная СЛАУ является квазирегулярной [17]. Пусть  $M+1$  – номер уравнения этой системы, начиная с которого оба условия (41) и (42) выполняются. Считая  $C_n$ ,  $n = \overline{1, M}$  заданными и отбросив первые  $M$  уравнений, получим вполне регулярную СЛАУ по отношению к неизвестным  $C_{M+n}$ ,  $n = \overline{1, \infty}$ . Такая система имеет единственное ограниченное решение, которое может быть найдено методом редукции. Выразив из этой системы неизвестные со старшими номерами через первые неизвестные и подставив их в отбрасываемые равенства, мы сведем задачу к решению  $M$  уравнений относительно коэффициентов  $C_n$ ,  $n = \overline{1, M}$ . Заметим, что если при построении приближения к решению вполне регулярной СЛАУ используется редуцированная система из  $N$  уравнений, то это эквивалентно усечению исходной СЛАУ до порядка  $M+N$ .

## ЗАКЛЮЧЕНИЕ

На примере нагруженного излома волновода изучены свойства бесконечных СЛАУ, возникающих в результате применения метода произведения областей к исследованию рассеяния волн в волноводных трансформаторах с прямоугольной соединительной полостью и однородными условиями Неймана на проводящих границах. Установлено, что, как и в случае граничных условий Дирихле, этот метод приводит к квазирегулярным системам. Полученные результаты будут полезными при построении обобщенных алгоритмов для расчета технических характеристик волноводных узлов описанного типа.

## СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Шестопалов, В. П. Резонансное рассеяние волн. Т. 2. Волноводные неоднородности / В. П. Шестопалов, А. А. Кириленко, Л. А. Рудь. – Киев: Наукова думка, 1986. – 216 с.
2. Widarta, A. Simple and accurate solutions of scattering coefficients of E-plane junctions in rectangular waveguides / A. Widarta, S. Kuwano and K. Kokubun // IEEE Transactions on Microwave Theory and Techniques. – 1995. – Vol. 43, Dec. – P. 2716–2718.
3. Rebolgar, J. M. Fullwave analysis of three and four-port rectangular waveguide junctions / J. M. Rebolgar, J. Esteban and J. E. Page // IEEE Transactions on Microwave Theory and Techniques. – 1994. – Vol. 42, Feb. – P. 256–263.
4. Esteban, J. Generalized scattering matrix of generalized two-port discontinuities: application to four-port and nonsymmetric six-port couplers / J. Esteban and J. M. Rebolgar // IEEE Transactions on Microwave Theory and Techniques. – 1991. – Vol. 39, Oct. – P. 1725–1734.
5. Liang, X.-P. A rigorous three plane mode-matching technique for characterizing waveguide T-junctions, and its application in multiplexer design / X.-P. Liang, K. A. Zaki and A. E. Atia // IEEE Transactions on Microwave Theory and Techniques. – 1991. – Vol. 39, Dec. – P. 2138–2147.
6. Заргано, Г. Ф. Волноводы сложных сечений / Г. Ф. Заргано, В. П. Ляпин, В. С. Михалевский и др. – М.: Радио и связь, 1986. – 124 с.
7. Chumachenko, V. P. Efficient field representation for polygonal region / V. P. Chumachenko // Electronics Letters. – 2001. – Vol. 37, No. 19 – P. 1164–1165.
8. Chumachenko, V. P. Accurate analysis of waveguide junctions with rectangular coupling cavity / V. P. Chumachenko, E. Karaçulha and I. V. Petrusenko // Microwave and Optical Technology Letters. – 2001. – Vol. 31, Oct. – P. 305–308.
9. Чумаченко, Я. В. К обоснованию численного решения одной задачи рассеяния волн для нагруженного излома прямоугольного волновода / Я. В. Чумаченко, В. П. Чумаченко // Радіоелектроніка, інформатика, управління. – 2009. – № 2. – С. 32–34.
10. Чумаченко, Я. В. Исправления к статье «К обоснованию численного решения одной задачи рассеяния волн для нагруженного излома прямоугольного волновода» / Я. В. Чумаченко, В. П. Чумаченко // Радіоелектроніка, інформатика, управління. – 2011. – № 1. – С. 14.
11. Kanellopoulos, V. N. A complete E-plane analysis of waveguide junctions using the finite element method / V. N. Kanellopoulos and J. P. Webb // IEEE Transactions on Microwave Theory and Techniques. – 1990. – Vol. 38, Mar. – P. 290–295.
12. Прохода, И. Г. Расчет Н-плоскостного направленного ответвителя с учетом толщины общей стенки между волноводами / И. Г. Прохода, В. И. Лозяной, В. П. Чумаченко // Изв. вузов. Радиофизика. – 1974. – Т. 17, № 8. – С. 1214–1218.

13. Yakovlev, A. B. Analysis of microstrip discontinuities using method of integral equations for overlapping regions / A. B. Yakovlev and A. V. Gnilenko // IEE Proceedings. Microwaves, Antennas and Propagation. – 1997. – Vol. 144, Dec. – P. 449–457.
14. Хенл, Х. Теория дифракции / Х. Хенл, А. Мауэ, К. Вестпфаль. – М.: Мир, 1964. – 428 с.
15. Шестопалов, В. П. Матричные уравнения типа свертки в теории дифракции / В. П. Шестопалов, А. А. Кириленко, С. А. Масалов. – Киев: Наукова думка, 1984. – 296 с.
16. Градштейн, И. С. Таблицы интегралов, сумм, рядов и произведений / И. С. Градштейн, И. М. Рыжик. – М.: Наука, 1971. – 1108 с.
17. Канторович, Л. В. Приближенные методы высшего анализа / Л. В. Канторович, В. И. Крылов. – М.-Л.: Физматгиз, 1962. – 708 с.

Надійшла 04.11.2010

Чумаченко Я. В., Чумаченко В. П.

ПРО НЕСКІНЧЕННІ СИСТЕМИ МЕТОДУ ДОБУТКУ ОБЛАСТЕЙ ДЛЯ ЗАДАЧ РОЗСІЮВАННЯ ХВИЛЬ В ПЛОЩИННИХ ВУЗЛАХ ЗІ З'ЄДНУВАЛЬНОЮ ПОРОЖНИНОЮ ПРЯМОКУТНОЇ ФОРМИ

Вивчаються властивості нескінченних систем лінійних рівнянь, які виникають при використанні методу добутку областей для знаходження характеристик розсіювання площин-

них хвилевідних трансформаторів з навантаженою з'єднувальною порожниною прямокутної форми. На прикладі задачі про злам хвилеводу показано, що у випадку однорідних умов Неймана на провідних межових поверхнях застосування цього методу приводить до квазірегулярних систем.

**Ключові слова:** нескінченні системи лінійних рівнянь, метод добутку областей, хвилевідні неоднорідності.

Chumachenko Ya. V., Chumachenko V. P.

ON LINEAR INFINITE SYSTEMS OF DOMAIN-PRODUCT TECHNIQUE FOR WAVE SCATTERING PROBLEMS IN PLANAR WAVEGUIDE JUNCTIONS WITH RECTANGULAR CONNECTING CAVITY

Properties of infinite systems of linear equations that occur when applying the domain-product technique to scattering problems for planar waveguide transformers with a loaded rectangular connecting cavity are studied. By the example of a waveguide bend, it is shown that in case of homogeneous Neumann conditions at conducting boundaries the method results in quasisingular systems.

**Key words:** linear infinite systems, domain-product technique, waveguide discontinuities.

УДК 537.874.6

Чумаченко Я. В.<sup>1</sup>, Чумаченко В. П.<sup>2</sup><sup>1</sup>Канд. техн. наук, доцент Запорозького національного технічного університета<sup>2</sup>Д-р физ.-мат. наук, заведуючий кафедрой Запорозького національного технічного університета

## ИСПРАВЛЕНИЯ К СТАТЬЕ «К ОБОСНОВАНИЮ ЧИСЛЕННОГО РЕШЕНИЯ ОДНОЙ ЗАДАЧИ РАССЕЯНИЯ ВОЛН ДЛЯ НАГРУЖЕННОГО ИЗЛОМА ПРЯМОУГОЛЬНОГО ВОЛНОВОДА»

В работе [1] авторы обнаружили ошибку, которая, однако, не повлияла на полученные результаты.

Если  $k_0$  таково, что для  $n \leq N$   $\gamma_n^{(y)} = i\beta_n$  ( $\beta_n$  – действительная величина), то  $|e^{-2\gamma_n^{(y)}d} - 1| \leq 2$  при  $n \leq N$  и  $|e^{-2\gamma_n^{(y)}d} - 1| \leq 1$  при  $n > N$ . Введем обозначения

$$\alpha = \frac{m^2 c}{d^2 \gamma_m^{(x)}} \sum_{n=1}^N \frac{1}{n^2 + \left(\gamma_m^{(x)} \frac{c}{\pi}\right)^2} \xrightarrow{m \rightarrow \infty} 0,$$

$$A = \frac{m^2 c}{d^2 \gamma_m^{(x)}} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{1}{n^2 + \left(\gamma_m^{(x)} \frac{c}{\pi}\right)^2}.$$

Тогда в [1] оценка (14) с учетом соотношений (15)–(17) должна иметь вид

$$\sum_{n=1}^{\infty} \left| \frac{\tilde{d}_{mn}^{(x)}}{\Delta_m^{(x)}} \right| < \sum_{n=1}^{\infty} \frac{|\tilde{d}_{mn}^{(x)}|}{2\gamma_m^{(x)}} \leq \alpha + A \leq$$

$$\leq \alpha + \frac{1}{2} \frac{1}{1 - \left(\frac{\chi d}{m\pi}\right)^2} \xrightarrow{m \rightarrow \infty} \frac{1}{2}.$$

Это означает, что, начиная с некоторого значения  $m$ , выполняется неравенство (19). Справедливость неравенства (21) для достаточно больших  $m$  устанавливается аналогично. Отсюда следует, что итоговая СЛАУ является квазірегулярной и известным образом может быть сведена к конечной системе после применения метода усечения к уравнениям, для которых выполняются оба условия (19) и (21).

### СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Чумаченко, Я. В. К обоснованию численного решения одной задачи рассеяния волн для нагруженного излома прямоугольного волновода / Я. В. Чумаченко, В. П. Чумаченко // Радиоелектроніка, інформатика, управління. – 2009. – № 2. – С. 32–34.