

**ТЕОРИЯ КОЛЬЦЕВОЙ ДВУМЕРНО-ПЕРИОДИЧЕСКОЙ  
ЗАМЕДЛЯЮЩЕЙ СИСТЕМЫ ТИПА «ЯЧЕИСТОГО»  
КОАКСИАЛЬНОГО ЦИЛИНДРА**

*А. Г. Шейн, В. И. Моляко*

Харьков

В работах [1, 2] рассмотрены характеристики плоских двумерно-периодических резонаторных систем. В данной работе приводятся результаты исследования двумерно-периодической кольцевой резонаторной системы, образованной посредством нагрузки коаксиального цилиндра последовательностью взаимно перпендикулярных диафрагм (рис. 1, а). Задача решается методом Фурье с учетом основной пространственной гармоники в пространстве взаимодействия по каждому независимому направлению (по  $\varphi$  и по  $z$ ) и двух первых волн в области резонаторов, что соответствует наложению условия малости периода системы ( $L_{1,2} < \lambda$ ).

Решение будем искать с помощью вектора Герца  $\vec{\Pi} = \vec{k}(\Pi_{mz} + \Pi_{ez})$ , составляющие которого в области пространства взаимодействия (область I на рис. 1, б) имеют вид:

$$\begin{aligned} \Pi_{mz}^1 &= [AJ_m(ar) + BN_m(ar)] e^{i(m\varphi + \beta z)}; \\ \Pi_{ez}^1 &= [CJ_m(ar) + DN_m(ar)] e^{i(m\varphi + \beta z)}, \end{aligned} \quad (1)$$

где

$$\alpha^2 = k^2 - \beta^2; \quad k = \frac{2\pi}{\lambda}.$$

В областях резонаторов наложение условия существования двух основных типов волн требует выполнения соотношения  $\frac{\partial \Pi_{mz}}{\partial \varphi} = \frac{\partial \Pi_{ez}}{\partial z} = 0$ , в связи с чем составляющие вектора Герца определяются следующим образом:

в области II

$$\begin{aligned} \Pi_{mz}^2 &= C_2 \cos \frac{\pi}{L_1} z Y_{00}[xr, x(R-b)]; \\ \Pi_{ez}^2 &= D_2 \cos \frac{\pi}{2\theta} \varphi Z_{0\sigma}[kr, k(R-b)], \end{aligned} \quad (2)$$

где  $x^2 = k^2 - \left(\frac{\pi}{L_1}\right)^2$ ;

$R$  — средний радиус цилиндра (рис. 1, б);

$\sigma = \frac{\pi}{2\theta}$ , а для бесконечно тонких диафрагм  $\sigma = \frac{N}{2}$  ( $N$  — число резонаторов, укладываемых по окружности системы);

$$Y_{00}[xr, x(R-b)] = J_0(xr) N'_0[x(R-b)] - J'_0[x(R-b)] N_0(xr);$$

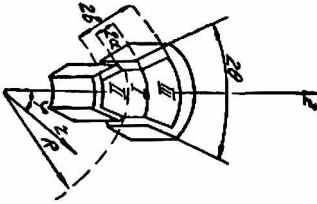
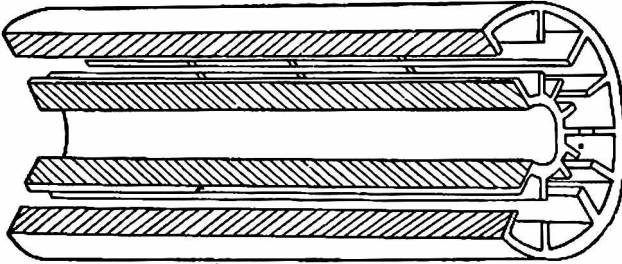
$$Z_{0\sigma}[kr, k(R-b)] = J_\sigma(kr) N_\sigma[k(R-b)] - J_\sigma[k(R-b)] N_\sigma(kr);$$

в области III

$$\begin{aligned} \Pi_{mz}^3 &= C_3 \cos \frac{\pi}{L_1} z Y_{00} [kr, x(R+b)]; \\ \Pi_{zz}^3 &= D_3 \cos \frac{\pi}{2\theta} \varphi Z_{00} [kr, k(R+b)]. \end{aligned} \quad (3)$$

На границах смежных областей удовлетворим условию равенства тангенциальных составляющих электрического и магнитного полей, обеспечивающих непрерывность потока мощности между этими областями

$$\begin{aligned} E_{z_1} &= E_{z_2}; & E_{z_3} &= E_{z_4}; \\ E_{\varphi_1} &= E_{\varphi_2}; & E_{\varphi_3} &= E_{\varphi_4}; \\ H_{z_1} &= H_{z_2} \Big|_{r=R-d}; & H_{z_3} &= H_{z_4} \Big|_{r=R+d}; \\ H_{\varphi_1} &= H_{\varphi_2} \Big|_{r=R-d}; & H_{\varphi_3} &= H_{\varphi_4} \Big|_{r=R+d}. \end{aligned} \quad (4)$$



Определив необходимые составляющие электромагнитного поля из соотношений (1) — (3), используя известные уравнения

$$\begin{aligned} \vec{E} &= -j\omega\mu_0 r_0 \vec{\Pi}_e + \text{grad div } \vec{\Pi}_e + k^2 \vec{\Pi}_e; \\ \vec{H} &= j\omega\epsilon_0 r_0 \vec{\Pi}_e + \text{grad div } \vec{\Pi}_m + k^2 \vec{\Pi}_m; \end{aligned} \quad (5)$$

и подставив их в граничные условия (4), после математических преобразований получаем следующее дисперсионное уравнение системы:

$$\begin{aligned} &\left(\frac{\varphi_1 \varphi_2}{8}\right)^4 Z_{mm}(\pi\rho\chi_1, \pi\rho\chi_2) + \left(\frac{\varphi_1 \varphi_2}{8}\right)^2 \left\{ \frac{\xi\rho^2 \chi_1 A_3(\pi\rho\chi_1)}{\sigma_1 S^2 Z_{mm}} [\Phi_1 N_m(\pi\rho\chi_2) - \Phi_2 J_m(\pi\rho\chi_2)] + \right. \\ &+ \frac{\xi\rho^2 \chi_1 A_4(\pi\rho\chi_1)}{\sigma_1 S^2 N_m(\pi\rho\chi_1)} [\Psi_1 N_m(\pi\rho\chi_2) - \Psi_2 J_m(\pi\rho\chi_2)] + \\ &+ \frac{\xi\rho^2 \chi_2 A_3(\pi\rho\chi_2)}{\sigma_1 S^2 Z_{mm}} [\Phi_2 J_m(\pi\rho\chi_1) - \Phi_1 N_m(\pi\rho\chi_1)] + \\ &+ \left. \frac{\xi\rho^2 \chi_2 A_4(\pi\rho\chi_2)}{\sigma_1 S^2 N_m(\pi\rho\chi_1)} [\Psi_2 J_m(\pi\rho\chi_1) - \Psi_1 N_m(\pi\rho\chi_1)] \right\} + \\ &+ \frac{\xi^2 \rho^4 \chi_1 \chi_2 A_3(\pi\rho\chi_1) A_4(\pi\rho\chi_2)}{\sigma_1^2 S^4 Z_{mm} N_m(\pi\rho\chi_1)} [\Phi_2 \Psi_1 - \Phi_1 \Psi_2] + \\ &+ \frac{\xi^2 \rho^4 \chi_1 \chi_2}{\sigma_1^2 S^4} [\Psi_2 \Phi_1 - \Psi_1 \Phi_2] \frac{A_3(\pi\rho\chi_2) A_4(\pi\rho\chi_1)}{Z_{mm} N_m(\pi\rho\chi_1)} = 0. \end{aligned} \quad (6)$$

Здесь введены следующие обозначения:

$$\varphi_1 = \frac{2\theta m}{\pi}; \quad \varphi_2 = \frac{\beta L_1}{\pi}; \quad \frac{kL_1}{\pi} = \xi; \quad \frac{2\theta d}{L_1} = \vartheta; \quad \frac{b}{L_1} = t; \quad \frac{d}{L_1} = S; \quad \frac{\alpha L_1}{\pi} = \sqrt{\xi^2 - 1} = \\ = \sigma_1; \quad \frac{\alpha L_1}{\pi} + \sqrt{\xi^2 - \varphi_2^2} = \rho; \quad \frac{b-d}{L_1} = t_1; \quad \frac{R-d}{L_1} = \chi_1; \quad \frac{\alpha 2\theta d}{\pi} = \vartheta \sqrt{\xi^2 - \varphi_2^2} = \\ = \vartheta \rho; \quad \frac{R+d}{L_1} = \chi_2; \quad \frac{R-b}{L_1} = g_1; \quad \frac{R+b}{L_1} = g_2.$$

$$\Phi_1 = A_1(\pi\rho\chi_2)\chi_2 N_m(\pi\rho\chi_1) - A_1(\pi\rho\chi_1)\chi_1 N_m(\pi\rho\chi_2);$$

$$\Phi_2 = A_2(\pi\rho\chi_2)\chi_2 N_m(\pi\rho\chi_1) - A_2(\pi\rho\chi_1)\chi_1 N_m(\pi\rho\chi_2);$$

$$\Psi_1 = A_1(\pi\rho\chi_1)\chi_1 - \frac{J_m(\pi\rho\chi_1)}{Z_{mm}}\Phi_1;$$

$$\Psi_2 = A_2(\pi\rho\chi_1)\chi_1 - \frac{J_m(\pi\rho\chi_1)}{Z_{mm}}\Phi_2;$$

$$A_1 \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} = \sigma_1 J'_m \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} - \rho J_m \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} \frac{Y'_{00} \begin{pmatrix} \pi\alpha_1\chi_1, \pi\alpha_1g_1 \\ \pi\alpha_1\chi_2, \pi\alpha_1g_2 \end{pmatrix}}{Y_{00} \begin{pmatrix} \pi\alpha_1\chi_1, \pi\alpha_1g_1 \\ \pi\alpha_1\chi_2, \pi\alpha_1g_2 \end{pmatrix}};$$

$$A_2 \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} = \sigma_1 N'_m \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} - \rho N_m \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} \frac{Y'_{00} \begin{pmatrix} \pi\alpha_1\chi_1, \pi\alpha_1g_1 \\ \pi\alpha_1\chi_2, \pi\alpha_1g_2 \end{pmatrix}}{Y_{00} \begin{pmatrix} \pi\alpha_1\chi_1, \pi\alpha_1g_1 \\ \pi\alpha_1\chi_2, \pi\alpha_1g_2 \end{pmatrix}};$$

$$A_3 \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} = \xi J'_m \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} - \rho J_m \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} \frac{Z'_{\sigma\sigma} \begin{pmatrix} \pi\xi\chi_1, \pi\xi g_1 \\ \pi\xi\chi_2, \pi\xi g_2 \end{pmatrix}}{Z_{\sigma\sigma} \begin{pmatrix} \pi\xi\chi_1, \pi\xi g_1 \\ \pi\xi\chi_2, \pi\xi g_2 \end{pmatrix}};$$

$$A_4 \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} = \xi N'_m \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} - \rho N_m \begin{pmatrix} \pi\rho\chi_1 \\ \pi\rho\chi_2 \end{pmatrix} \frac{Z'_{\sigma\sigma} \begin{pmatrix} \pi\xi\chi_1, \pi\xi g_1 \\ \delta\xi\chi_2, \pi\xi g_2 \end{pmatrix}}{Z_{\sigma\sigma} \begin{pmatrix} \pi\xi\chi_1, \pi\xi g_1 \\ \pi\xi\chi_2, \pi\xi g_2 \end{pmatrix}}.$$

При вычислении дисперсии во всех функциях берутся только верхние или нижние аргументы, определяющие различные геометрические размеры системы.

Исследуемая структура может служить основой для анализа характеристик различных типов замедляющих систем, которые получаются из нее путем соответствующего предельного перехода (коаксиальный диафрагмированный волновод, цилиндрический диафрагмированный волновод, магнетронная система, двойная гребенка, двойная «ячеистая» плоскость и др.). Поэтому можно предположить, что качественная картина в «ячеистом» коаксиальном цилиндре не отличается от всех перечисленных выше систем, т. е. на основной пространственной гармонике эта система обладает положительной дисперсией. Очевидно, что расчет характеристик в широком интервале значений геометрических параметров позволит получить информацию о свойствах класса резонаторных замедляющих систем.

#### ЛИТЕРАТУРА

1. А. Г. Шейн. Анализ двумерно-периодической замедляющей системы типа «ячеистой» плоскости, «Изв. вузов, Радиофизика», XI, 1, 1968.
2. А. Г. Шейн, В. И. Молявко. О влиянии геометрии на характеристики резонаторных двумерно-периодических замедляющих систем. Сб. «Радиотехника», вып. 7. Изд-во ХГУ, Харьков, 1968.