РАДИОТЕХНИКА И ЭЛЕКТРОНИКА, 2021, том 66, № 5, с. 431-435

ЭЛЕКТРОДИНАМИКА И РАСПРОСТРАНЕНИЕ РАДИОВОЛН

УДК 537.874.6

РЕШЕНИЕ ЗАДАЧИ РАССЕЯНИЯ НА ТЕЛЕ ВРАЩЕНИЯ С КУСОЧНО-АНАЛИТИЧЕСКОЙ ФОРМОЙ ОБРАЗУЮЩЕЙ ГИБРИДНЫМ МЕТОДОМ. ОСЕВОЕ ПАДЕНИЕ

© 2021 г. В. А. Калошин^{*a*, *}, Д. Т. Луу^{*b*, **}

^аИнститут радиотехники и электроники им. В.А. Котельникова РАН, ул. Моховая, 11, корп. 7, Москва, 125009 Российская Федерация ^bМосковский физико-технический институт (национальный исследовательский университет), Институтский пер., 9, Долгопрудный Московской обл., 141700 Российская Федерация

> **E-mail: vak@cplire.ru* ***E-mail: luuductho@phystech.edu* Поступила в редакцию 24.12.2019 г. После доработки 15.01.2020 г. Принята к публикации 17.01.2020 г.

Рассмотрена задача рассеяния плоской электромагнитной волны, падающей вдоль оси на круглый идеально-проводящий цилиндр, ограниченный по торцам полусферами. Для решения задачи использован гибридный метод, сочетающий метод собственных функций, последовательных дифракций и принцип эквивалентности. Проведено сравнение результатов расчета диаграммы рассеяния двумя вариантами гибридного метода, методом моментов и методом Гюйгенса–Френеля–Кирхгофа.

DOI: 10.31857/S0033849421050065

ВВЕДЕНИЕ

При решении задач рассеяния акустических и электромагнитных волн на телах вращения с кусочно-аналитической формой поверхности применяются как численные методы: моментов, конечных элементов, конечных разностей во временной области, Т-матриц, так и асимптотические: метод Гюйгенса—Френеля—Кирхгофа (ГФК), геометрическая теория дифракции, метод параболического уравнения [1–5].

В случае когда хотя бы один из характерных электрических размеров задачи мал, асимптотические методы приводят к серьезным погрешностям. Если хотя бы один из этих размеров велик, использование численных методов требует больших размеров оперативной памяти компьютера. В работах [6, 7] предложен гибридный метод решения подобных задач и в качестве примера решена двумерная задача рассеяния на цилиндре с кусочно-аналитической образующей.

Гибридный метод основан на сочетании метода собственных функций, последовательных дифракций и принципа эквивалентности (строгой формулировки метода ГФК).

В данной работе гибридный метод, предложенный в работах [6, 7], использован для решения трехмерной задачи рассеяния плоской электромагнитной волны на теле вращения в виде кругового цилиндра, ограниченного по торцам полусферами.

1. РЕШЕНИЕ ЗАДАЧИ ГИБРИДНЫМ МЕТОДОМ

Пусть на идеально-проводящей цилиндр вдоль его оси падает плоская электромагнитная волна, вектор электрического поля которой для определенности параллелен оси x, где a – радиус полусфер, h – длина цилиндра (рис. 1). Решение задачи рассяяния плоской волны сводится к задаче нахождения тока на поверхности тела S. Разобьем поверхность S на три участка: S_1 и S_3 (поверхности полусфер) и S_2 (поверхность цилиндра), и рассмотрим последовательное рассеяние плоской волны на этих поверхностях.

Решение задачи рассеяния на поверхности S_1 будем искать в виде ряда по собственным функциям (ряда Ми) [1, 2]. Компоненты полного поля в сферических координатах (r_1 , θ_1 , φ_1) при этом имеют вид:

$$E_{r_{1}} = \frac{1}{r_{1}} \sum_{m=0}^{\infty} m(m+1)U_{m}^{3}, \quad H_{\varphi_{1}} = i\omega\varepsilon_{a} \sum_{m=0}^{\infty} \frac{\partial U_{m}^{3}}{\partial \theta_{1}} + \frac{1}{r_{1}} \frac{1}{\sin(\theta_{1})} \sum_{m=0}^{\infty} \frac{\partial^{2}(r_{1}U_{m}^{M})}{\partial \varphi_{1}\partial r_{1}}, \quad H_{r_{1}} = \frac{1}{r_{1}} \sum_{m=0}^{\infty} m(m+1)U_{m}^{M},$$



Рис. 1. Геометрия задачи.

$$\begin{split} H_{\theta_{1}} &= \frac{-i\omega\varepsilon_{a}}{\sin(\theta_{1})}\sum_{m=0}^{\infty}\frac{\partial U_{m}^{3}}{\partial \varphi_{1}} + \frac{1}{r_{1}}\sum_{m=0}^{\infty}\frac{\partial^{2}(r_{1}U_{m}^{M})}{\partial \theta_{1}\partial r_{1}},\\ E_{\varphi_{1}} &= \frac{1}{r_{1}}\sum_{\sin(\theta_{1})}\sum_{m=0}^{\infty}\frac{\partial^{2}(r_{1}U_{m}^{3})}{\partial \varphi_{1}\partial r_{1}} - i\omega\mu_{a}\sum_{m=0}^{\infty}\frac{\partial U_{m}^{M}}{\partial \theta_{1}},\\ E_{\theta_{1}} &= \frac{1}{r_{1}}\sum_{m=0}^{\infty}\frac{\partial^{2}(r_{1}U_{m}^{3})}{\partial \theta_{1}\partial r_{1}} + \frac{i\omega\mu_{a}}{\sin\theta_{1}}\sum_{m=0}^{\infty}\frac{\partial U_{m}^{M}}{\partial \varphi_{1}},\\ U_{m}^{3} &= \frac{2m+1}{m(m+1)}\frac{(-i)^{m-1}}{k}\times \qquad (1)\\ \times \left[\psi_{m}(kr_{1}) - \xi_{m}^{(1)}(kr_{1})\frac{\partial(a\psi_{m}(ka))}{\partial a}\right]P_{m}^{1}(\cos(\theta_{1}))\cos(\varphi_{1}),\\ U_{m}^{M} &= -\frac{2m+1}{m(m+1)}\frac{(-i)^{m-1}\omega\varepsilon_{a}}{k^{2}}\times\\ \times \left[\psi_{m}(kr_{1}) - \xi_{m}^{(1)}(kr_{1})\frac{\psi_{m}(ka)}{\xi_{m}^{(1)}(ka)}\right]P_{m}^{1}(\cos(\theta_{1}))\sin(\varphi_{1}), \end{split}$$

где ψ_m — сферические функции Бесселя, ξ_m^1 — сферические функции Ханкеля, P_m^1 — функция Лежандра.

Токи на полусфере S_1 определяются по формулам: $j_{\theta_1} = H_{\phi_1}, j_{\phi_1} = -H_{\theta_1}, r_1 = a$, а выражения для компонент магнитного поля приведены в (1).

В цилиндрической системе координат (ρ₁, φ₁, *z*) эквивалентные токи на плоскости *ху* имеют вид:

$$J_{\phi_{1}}^{\mathfrak{I}} = -H_{\rho_{1}}, \quad J_{\rho_{1}}^{\mathfrak{M}} = -E_{\phi_{1}}, \quad J_{\rho_{1}}^{\mathfrak{I}} = H_{\phi_{1}}, \quad J_{\phi_{1}}^{\mathfrak{M}} = E_{\rho_{1}}.$$
 (2)

Далее определим векторные потенциалы в области между плоскостями xy и x_1y_1 по формулам:

$$A_{r} = \oint_{S} [J_{r} \cos(\varphi_{2} - \varphi_{1}) + J_{\varphi} \sin(\varphi_{2} - \varphi_{1})] GdS,$$

$$A_{\varphi} = \oint_{S} [J_{\varphi} \cos(\varphi_{2} - \varphi_{1}) - J_{r} \sin(\varphi_{2} - \varphi_{1})] GdS.$$
(3)

В результате получим

$$A_{\phi_{2}}^{9} = \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{1} \Big[J_{\phi_{1}}^{9} \cos(\phi_{2} - \phi_{1}) - J_{\rho_{1}}^{9} \sin(\phi_{2} - \phi_{1}) \Big] \times \\ \times G_{1} d\phi_{1} d\rho_{1}, \\ A_{\phi_{2}}^{M} = \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{1} \Big[J_{\phi_{1}}^{M} \cos(\phi_{2} - \phi_{1}) - J_{\rho_{1}}^{M} \sin(\phi_{2} - \phi_{1}) \Big] \times \\ \times G_{1} d\phi_{1} d\rho_{1}, \\ A_{\rho_{2}}^{9} = \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{1} \Big[J_{\rho_{1}}^{9} \cos(\phi_{2} - \phi_{1}) + J_{\phi_{1}}^{9} \sin(\phi_{2} - \phi_{1}) \Big] \times \\ \times G_{1} d\phi_{1} d\rho_{1}, \\ A_{\rho_{2}}^{M} = \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{1} \Big[J_{\rho_{1}}^{M} \cos(\phi_{2} - \phi_{1}) + J_{\phi_{1}}^{M} \sin(\phi_{2} - \phi_{1}) \Big] \times \\ \times G_{1} d\phi_{1} d\rho_{1}, \\ A_{\rho_{2}}^{M} = \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{1} \Big[J_{\rho_{1}}^{M} \cos(\phi_{2} - \phi_{1}) + J_{\phi_{1}}^{M} \sin(\phi_{2} - \phi_{1}) \Big] \times \\ \times G_{1} d\phi_{1} d\rho_{1},$$

где

$$G_{1} = \frac{-1}{8\pi i} \sum_{m=-\infty}^{\infty} \exp\left[im(\varphi_{2} - \varphi_{1})\right] \times$$

$$\times \int_{\eta=-\infty}^{\infty} \left[J_{m}(\eta\rho_{<}) - \frac{\Omega J_{m}(\eta a)}{\Omega H_{m}^{(1)}(\eta a)} H_{m}^{(1)}(\eta\rho_{<})\right] H_{m}^{(1)}(\eta\rho_{>}) \times$$

$$\times \frac{\exp\left[i\sqrt{k^{2} - \eta^{2}}|z|\right]}{\sqrt{k^{2} - \eta^{2}}} \eta d\eta$$

- функция Грина на цилиндре [2], $\Omega = 1 - для$ нахождения компонент поля E_{φ_2} и H_{ρ_2} , $\Omega = \partial/\partial a$ для нахождения компоненты поля H_{φ_2} , E_{ρ_2} и H_z , $\rho_< = \rho_1, \rho_> = \rho_2$ при $\rho_2 > \rho_1$ и $\rho_< = \rho_2, \rho_> = \rho_1$ при $\rho_2 < \rho_1$.

Компоненты полного поля в области между плоскостями xy и x_1y_1 вычисляются по формулам

$$\begin{split} E_{\varphi_2} &= \frac{1}{-i\omega\varepsilon_a} \left[k^2 A_{\varphi_2}^{\mathfrak{s}} + \frac{1}{\rho_2} \frac{\partial}{\partial \varphi_2} \times \right] \\ &\times \left[\frac{1}{\rho_2} \frac{\partial}{\partial \rho_2} (\rho_2 A_{\rho_2}^{\mathfrak{s}}) + \frac{1}{\rho_2} \frac{\partial}{\partial \varphi_2} A_{\varphi_2}^{\mathfrak{s}} \right] - \frac{\partial}{\partial z} A_{\rho_2}^{\mathfrak{m}}, \\ H_{\rho_2} &= \frac{1}{-i\omega\mu_a} \left[k^2 A_{\rho_2}^{\mathfrak{m}} + \frac{\partial}{\partial \rho_2} \times \right] \\ &\times \left[\frac{1}{\rho_2} \frac{\partial}{\partial \rho_2} (\rho_2 A_{\rho_2}^{\mathfrak{m}}) + \frac{1}{\rho_2} \frac{\partial}{\partial \varphi_2} A_{\varphi_2}^{\mathfrak{m}} \right] - \frac{\partial}{\partial z} A_{\varphi_2}^{\mathfrak{s}}, \\ H_z &= \frac{1}{-i\omega\mu_a} \frac{\partial}{\partial z} \left[\frac{1}{\rho_2} \frac{\partial}{\partial \rho_2} (\rho_2 A_{\rho_2}^{\mathfrak{m}}) + \frac{1}{\rho_2} \frac{\partial}{\partial \varphi_2} A_{\varphi_2}^{\mathfrak{m}} \right] + \\ &+ \frac{1}{\rho_2} \left[\frac{\partial}{\partial \rho_2} (\rho_2 A_{\varphi_2}^{\mathfrak{s}}) - \frac{\partial}{\partial \varphi_2} A_{\varphi_2}^{\mathfrak{s}} \right], \end{split}$$

РАДИОТЕХНИКА И ЭЛЕКТРОНИКА том 66 № 5 2021

$$E_{\rho_{2}} = \frac{1}{-i\omega\varepsilon_{a}} \left[k^{2}A_{\rho_{2}}^{3} + \frac{\partial}{\partial\rho_{2}} \times \left[\frac{1}{\rho_{2}} \frac{\partial}{\partial\rho_{2}} \left(\rho_{2}A_{\rho_{2}}^{3}\right) + \frac{1}{\rho_{2}} \frac{\partial}{\partial\phi_{2}}A_{\phi_{2}}^{3} \right] \right] + \frac{\partial}{\partial z}A_{\phi_{2}}^{M},$$

$$H_{\phi_{2}} = \frac{1}{-i\omega\mu_{a}} \left[k^{2}A_{\phi_{2}}^{M} + \frac{1}{\rho_{2}} \frac{\partial}{\partial\phi_{2}} \times \left[\frac{1}{\rho_{2}} \frac{\partial}{\partial\rho_{2}} \left(\rho_{2}A_{\rho_{2}}^{M}\right) + \frac{1}{\rho_{2}} \frac{\partial}{\partial\phi_{2}}A_{\phi_{2}}^{M} \right] \right] + \frac{\partial}{\partial z}A_{\rho_{2}}^{3}.$$
(5)

Подставляя в формулу (5) значение $\rho_2 = a$, находим компоненты магнитного поля и тока $j_{\varphi_2} = H_z$, $j_z = -H_{\varphi_2}$ на поверхности S_2 . Далее находим токи на полусфере S_3 с использованием токового варианта гибридного метода:

$$j_{\theta_3} = \frac{1}{r_3} \left[\frac{\partial}{\partial r_3} (r_3 A_{\theta_3}^{\circ}) - \frac{\partial}{\partial \theta_3} A_{r_3}^{\circ} \right] + \exp(ikh) j_{\theta_1},$$

при $r_3 = a,$ (6)

$$j_{\varphi_3} = \frac{-1}{r_3} \left[\frac{1}{\sin \theta_3} \frac{\partial}{\partial \varphi_3} (A_{r_3}^{\circ}) - \frac{\partial}{\partial r_3} (r_3 A_{\varphi_3}^{\circ}) \right] + \exp(ikh) j_{\varphi_1},$$

где

$$\begin{aligned} A_{r_{3}}^{3} &= \sin \theta_{3} \int_{0}^{h} \int_{0}^{2\pi} a \ j_{\varphi_{2}} \sin(\varphi_{3} - \varphi_{2}) G_{2} dz d\varphi_{2} + \\ &+ \cos \theta_{3} \int_{0}^{h} \int_{0}^{2\pi} a \ j_{z} G_{2} dz d\varphi_{2}, \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} A_{\theta_{3}}^{9} &= \cos \theta_{3} \int_{0}^{h} \int_{0}^{2\pi} a \ j_{\varphi_{2}} \sin(\varphi_{3} - \varphi_{2}) G_{2} dz d\varphi_{2} - \\ &- \sin \theta_{3} \int_{0}^{h} \int_{0}^{2\pi} a \ j_{z} G_{2} dz d\varphi_{2}, \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} A_{\varphi_{3}}^{9} &= \int_{0}^{h} \int_{0}^{2\pi} a \ j_{\varphi_{2}} \cos(\varphi_{3} - \varphi_{2}) G_{2} dz d\varphi_{2}, \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} G_{2} &= \frac{-k}{4\pi i} \sum_{m=0}^{\infty} \sum_{n=m}^{\infty} \varepsilon_{m} \frac{(2n+1)(n-m)!}{(n+m)!} \times \\ \psi_{n}(kr_{3}) - \frac{\partial(a\psi_{n}(ka))/\partial a}{\partial(a\xi_{n}^{(1)}(ka))/\partial a} \xi_{n}^{(1)}(kr_{3}) \end{bmatrix} \xi_{n}^{(1)}(k\sqrt{a^{2}+z^{2}}), \end{aligned}$$
Со s m(\varphi_{3} - \varphi_{2}) P_{n}^{m}(\cos \theta_{3}) P_{n}^{m}(\cos(\arctan(a/z))) \end{aligned}
рункция Грина на сфере [2].

Найдем токи на полусфере S_3 с использованием апертурного варианта гибридного метода. Подставляя в формулу (5) значения z = -h, находим компоненты поля в плоскости x_1y_1 по формулам:

$$J_{\varphi_2}^{\mathfrak{d}} = -H_{\rho_2}, \quad J_{\rho_2}^{\mathfrak{M}} = -E_{\varphi_2}, \quad J_{\rho_2}^{\mathfrak{d}} = H_{\varphi_2}, \quad J_{\varphi_2}^{\mathfrak{M}} = E_{\rho_2}.$$
(7)

Векторные потенциалы в сферических координатах имеют вид:

$$A_{\phi_{3}}^{9} = \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{2} \Big[J_{\phi_{2}}^{9} \cos(\phi_{3} - \phi_{2}) - J_{\phi_{2}}^{9} \sin(\phi_{3} - \phi_{2}) \Big] G_{2} d\phi_{2} d\rho_{2},$$

$$A_{\phi_{3}}^{M} = \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{2} \Big[J_{\phi_{2}}^{M} \cos(\phi_{3} - \phi_{2}) - J_{\phi_{2}}^{M} \sin(\phi_{3} - \phi_{2}) \Big] G_{2} d\phi_{2} d\rho_{2},$$

$$A_{f_{3}}^{9} = \sin \theta_{3} \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{2} \Big[J_{\phi_{2}}^{9} \cos(\phi_{3} - \phi_{2}) + J_{\phi_{2}}^{9} \sin(\phi_{3} - \phi_{2}) \Big] G_{2} d\phi_{2} d\rho_{2},$$

$$A_{f_{3}}^{M} = \sin \theta_{3} \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{2} \Big[J_{\phi_{2}}^{M} \cos(\phi_{3} - \phi_{2}) + J_{\phi_{2}}^{M} \sin(\phi_{3} - \phi_{2}) \Big] G_{2} d\phi_{2} d\rho_{2},$$

$$A_{\theta_{3}}^{M} = \cos \theta_{3} \int_{a}^{\infty} \int_{0}^{2\pi} \rho_{2} \Big[J_{\phi_{2}}^{9} \cos(\phi_{3} - \phi_{2}) + J_{\phi_{2}}^{9} \sin(\phi_{3} - \phi_{2}) \Big] G_{2} d\phi_{2} d\rho_{2},$$

$$A_{\theta_{3}}^{M} = \cos \theta_{3} \int_{a}^{a} \int_{0}^{0} \rho_{2} \Big[J_{\phi_{2}}^{M} \cos(\phi_{3} - \phi_{2}) + J_{\phi_{2}}^{9} \sin(\phi_{3} - \phi_{2}) \Big] G_{2} d\phi_{2} d\rho_{2}.$$
(8)

В результате для тока на поверхности S_3 ($r_3 = a$) получаем:

$$j_{\theta_{3}}^{\mathfrak{g}} = \frac{-1}{i\omega\mu_{a}} \left[k^{2}A_{\varphi_{3}}^{\mathfrak{m}} + \frac{1}{r_{3}\sin\theta_{3}}\frac{\partial}{\partial\varphi_{3}} \left(\frac{1}{r_{3}^{2}}\frac{\partial(r_{3}^{2}A_{r_{3}}^{\mathfrak{m}})}{\partial r_{3}} + \frac{1}{r_{3}\sin\theta_{3}}\frac{\partial(\sin\theta_{3}A_{\theta_{3}}^{\mathfrak{m}})}{\partial\theta_{3}} + \frac{1}{r_{3}\sin\theta_{3}}\frac{\partial(\theta_{3}A_{\theta_{3}}^{\mathfrak{m}})}{\partial\theta_{3}} + \frac{1}{r_{3}\sin\theta_{3}}\frac{\partial(\theta_{3}A_{\theta_{3}}^{\mathfrak{m})}}{\partial\theta_{3}} + \frac{1}{r_{3}\sin\theta_{3}}\frac{\partial(\theta_{3}A_{\theta_{3}}^{\mathfrak{m})}}{\partial\theta_{3}} + \frac{1}{r_{3}\sin\theta_{3}}\frac{\partial(\theta_{3}A_{\theta_{3}}^{\mathfrak{m})}}{\partial\theta_{3}} + \frac{1}{r_{{3}}\sin\theta_{3}}\frac{$$

РАДИОТЕХНИКА И ЭЛЕКТРОНИКА том 66 № 5 2021



Рис. 2. Диаграммы рассеяния в *Е*-плоскости ($\phi = 0$) при ka = 3 (a), 2 (б), 1 (в), 0.5 (г).

Таким образом, мы нашли токи на всей поверхности тела с использованием двух вариантов гибридного метода. Далее находим диаграмму рассеяния по известной формуле [1]:

$$E = \frac{-1}{i\omega\varepsilon_a} (k^2 A^3 + \operatorname{grad} \operatorname{div} A^3).$$
(10)

При интегрировании по S_1 и S_3 будем использовать сферические координаты (r_1 , θ_1 , φ_1) и (r_3 , θ_3 , φ_3) с центрами в точке O и O_1 соответственно, а при интегрировании по S_2 – цилиндрическую систему координат.

В результате для диаграммы рассеяния при учете токов на S₁ получаем:

$$E_{\varphi}^{1} = \frac{k^{2}}{-i\omega\varepsilon_{a}}A_{\varphi}^{3}, \quad E_{\theta}^{1} = \frac{k^{2}}{-i\omega\varepsilon_{a}}A_{\theta}^{3}, \quad (11)$$

$$\Gamma \Pi e A_{\theta}^{3} = a^{2} \int_{0}^{\pi/2} \int_{0}^{2\pi} \sin(\theta_{1})\frac{\partial}{\partial\theta} \times$$

$$\times \left[j_{\theta_{1}}\frac{\partial\cos\beta}{\partial\theta_{1}} + j_{\varphi_{1}}\frac{1}{\sin(\theta_{1})}\frac{\partial\cos\beta}{\partial\varphi_{1}} \right]G_{0} d\varphi_{1}d\theta_{1},$$

$$A_{\varphi}^{3} = \frac{a^{2}}{\sin(\theta)} \int_{0}^{\pi/2} \int_{0}^{2\pi} \sin(\theta_{1})\frac{\partial}{\partial\varphi} \times$$

$$\times \left[j_{\theta_{1}}\frac{\partial\cos\beta}{\partial\theta_{1}} + j_{\varphi_{1}}\frac{1}{\sin(\theta_{1})}\frac{\partial\cos\beta}{\partial\varphi_{1}} \right]G_{0} d\varphi_{1}d\theta_{1},$$

$$G_{0} = \frac{1}{4\pi}\frac{\exp(ikr)}{r} \times$$

$$\times \exp\left[-ika\left(\cos\theta\cos\theta_{1}+\sin\theta\sin\theta_{1}\cos(\varphi-\varphi_{1})\right)\right]$$

- функция Грина свободного пространства в сферических координатах, $\cos \beta = \cos(\theta) \cos(\theta_1) + +\sin(\theta) \sin(\theta_1) \cos(\phi - \phi_1)$.

Вклад токов на поверхности S_2 в диаграмму рассеяния:

$$E_{\varphi}^{2} = \frac{k^{2}}{-i\omega\varepsilon_{a}}A_{\varphi}^{3}, \quad E_{\theta}^{2} = \frac{k^{2}}{-i\omega\varepsilon_{a}}A_{\theta}^{3}, \quad (12)$$

где $A_{\theta}^{\vartheta} = -a\sin\theta \int_{0}^{-h} \int_{0}^{2\pi} j_{z}G_{0}d\phi_{2}dz, \qquad A_{\phi}^{\vartheta} = a \times \int_{0}^{-h} \int_{0}^{2\pi} \cos(\phi - \phi_{2})j_{\phi_{2}}G_{0}d\phi_{2}dz.$

Вклад токов на поверхности *S*₃ в диаграмму рассеяния:

$$E_{\varphi}^{3} = \frac{k^{2}}{-i\omega\varepsilon_{a}}A_{\varphi}^{3}, \quad E_{\theta}^{3} = \frac{k^{2}}{-i\omega\varepsilon_{a}}A_{\theta}^{3}, \quad (13)$$

$$\Gamma \pi e \ A_{\theta}^{3} = a^{2} \int_{\pi/2}^{\pi} \int_{0}^{2\pi} \sin(\theta_{3}) \frac{\partial}{\partial \theta} \times$$

$$\times \left[j_{\theta_{3}} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \theta_{3}} + j_{\varphi_{3}} \frac{1}{\sin(\theta_{3})} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \varphi_{3}} \right] G_{0} \ d\varphi_{3} d\theta_{3},$$

$$A_{\varphi}^{3} = \frac{a^{2}}{\sin(\theta)} \int_{\pi/2}^{\pi} \int_{0}^{2\pi} \sin(\theta_{3}) \frac{\partial}{\partial \varphi} \times$$

$$\times \left[j_{\theta_{3}} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \theta_{3}} + j_{\varphi_{3}} \frac{1}{\sin(\theta_{3})} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \varphi_{3}} \right] G_{0} \ d\varphi_{3} d\theta_{3},$$

$$\exp \left[j_{\theta_{3}} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \theta_{3}} + j_{\varphi_{3}} \frac{1}{\sin(\theta_{3})} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \varphi_{3}} \right] G_{0} \ d\varphi_{3} d\theta_{3},$$

$$\exp \left[j_{\theta_{3}} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \theta_{3}} + j_{\varphi_{3}} \frac{1}{\sin(\theta_{3})} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \varphi_{3}} \right] G_{0} \ d\varphi_{3} d\theta_{3},$$

$$\exp \left[j_{\theta_{3}} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \theta_{3}} + j_{\varphi_{3}} \frac{1}{\sin(\theta_{3})} \frac{\partial\cos\beta}{\partial \varphi_{3}} \right] G_{0} \ d\varphi_{3} d\theta_{3},$$

 $\cos\beta = \cos(\theta)\cos(\theta_3) + \sin(\theta)\sin(\theta_3)\cos(\varphi - \varphi_3).$

В результате, суммируя вклады всех токов для диаграммы рассеяния, получаем

$$E_{\varphi} = E_{\varphi}^{1} + E_{\varphi}^{2} + \exp[ikh\cos(\theta)]E_{\varphi}^{3},$$

$$E_{\theta} = E_{\theta}^{1} + E_{\theta}^{2} + \exp[ikh\cos(\theta)]E_{\theta}^{3}.$$
(14)

РАДИОТЕХНИКА И ЭЛЕКТРОНИКА том 66 № 5 2021





Рис. 3. Диаграммы рассеяния в *H*-плоскости (φ = 90°) при *ka* = 3 (a), 2 (б), 1 (в), 0.5 (г).

2. ЧИСЛЕННЫЕ РЕЗУЛЬТАТЫ

На рис. 2, 3 приведены результаты расчета диаграммы рассеяния плоской волны на цилиндре с электрической длиной kh = 5 для различных ka в E- и H-плоскостях соответственно. Кривая 1 показывает результаты расчета методом моментов, 2 – гибридным методом (апертурный вариант), 3 – гибридным методом (токовый вариант), 4 – методом ГФК.

Как видно из рис. 2 и 3, диаграммы рассеяния в *Е*-плоскости, рассчитанные методом моментов

РАДИОТЕХНИКА И ЭЛЕКТРОНИКА том 66 № 5 2021

и гибридным методом, достаточно хорошо совпадают при ka > 2. При этом лучшее совпадение обеспечивает апертурный вариант гибридного метода. Метод ГФК дает только качественное описание диаграммы рассеяния. При ka = 1 и менее совпадение наблюдается только в области рассеяния вперед. В Н-плоскости совпадение результатов, полученное двумя вариантами гибридного метода и методом моментов, наблюдается для всех исследованных значений ka. При этом разница между этими результатами, как и в Е-плоскости, уменьшается с ростом ka. Метод ГФК не дает даже качественного описания диаграммы рассеяния в Н-плоскости. Наиболее точные результаты расчета при использовании гибридного метода наблюдаются в обеих плоскостях при рассеянии вперед, наименее точные при рассеянии назад.

ЗАКЛЮЧЕНИЕ

На основании сравнения результатов расчета диаграммы рассеяния двумя вариантами гибридного метода и методом моментов можно сделать следующие выводы.

1. Применение обоих вариантов гибридного метода, в отличие от метода Гюйгенса—Френеля— Кирхгофа, позволяет обеспечить хорошее совпадение с результатами расчета диаграммы рассеяния методом моментов при соотношении радиуса тела вращения к длине волны более 0.3, а в *Н*-плоскости и для меньших значений.

2. Наиболее точные результаты расчета при использовании гибридного метода наблюдаются при рассеянии вперед, наименее точные — при рассеянии назад, что можно объяснить, во-первых, приближенным характером моделей при вычислении токов на различных частях тела, а вовторых, учетом последовательных дифракций только в одном направлении.

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

- 1. Марков Г.Т., Чаплин А.Ф. Возбуждение электромагнитных волн. М.; Л.: Энергия, 1967.
- 2. Фелсен Л., Маркувиц Н. Излучение и рассеяние волн. М.: Мир, 1978.
- 3. Боровиков В.А., Кинбер Б.Е. Геометрическая теория дифракции. М.: Связь, 1978.
- 4. Фок В.А. Проблемы дифракции и распространения электромагнитных волн. М.: Сов. радио, 1970.
- 5. Kleshchev A.A. // J. Acoustics. 2016. V. 6. № 4. P. 45.
- Kaloshin V.A., Luu D.T. // Int. Sci. Conf. "Radiation and Scattering of Electromagnetic Waves RSEMW-2019", Divnomorskoe, 24–28 Jun, 2019. N.Y.: IEEE, P. 232. https://ieeexplore.ieee.org/document/8792743.
- 7. *Калошин В.А., Луу Д.Т.* // РЭ. 2020. Т. 65. № 5. С. 457.