

Вендин С. В., д-р техн. наук, проф.
 Белгородская государственная сельскохозяйственная академия им. В.Я. Горина
 Трубаев П. А., д-р техн. наук, проф.
 Белгородский государственный технологический университет им. В.Г.Шухова

К РАСЧЕТУ НАПРЯЖЕННОСТЕЙ ЭЛЕКТРОМАГНИТНОГО ПОЛЯ ПРИ СВЧ ОБРАБОТКЕ ДИЭЛЕКТРИЧЕСКИХ ПЛОСКОСЛОИСТЫХ ОБЪЕКТОВ

elapk@mail.ru

Рассмотрены вопросы расчета напряженностей электромагнитного поля при СВЧ обработке диэлектрических плоскостойких объектов. Дается общая постановка задачи, в которой объект рассматривается, как структура, состоящая из нескольких плоскопараллельных слоев. Каждый объект характеризуется соответствующими электрофизическими характеристиками, характерными для диэлектрических сред.

В основу решения положены уравнения Максвелла для изотропной среды при отсутствии электрических зарядов. Приводятся: общее решение для плоскостойкой структуры, когда объект взаимодействует с плоской, монохроматической, линейно-поляризованной электромагнитной волной и матричная форма уравнений для определения комплексных коэффициентов

Ключевые слова: СВЧ, диэлектрический объект, плоскостойкий, электромагнитная волна, напряженность электромагнитного поля, электрическое поле, магнитное поле.

Важное место в технологических приемах СВЧ обработки занимают вопросы эффективности передачи СВЧ энергии от генератора к объекту, создание определенных условий в объекте по напряженности электромагнитного поля. В одном из случаев поставленная задача представляет собой электродинамическую задачу взаимодействия электромагнитной волны с диэлектрическими плоскостойкими объектами (например обработка слоя материала на ленте под рупором антенны).

Решению вопросов распространения электромагнитных волн в плоскостойких полупроводящих средах посвящено довольно много работ [1, 2]. Но учитывая, что в этих работах решаются отдельные конкретные задачи, приведем общее решение задачи распространения и отражения электромагнитных волн в плоскостойких диэлектрических средах, имеющей важное значение при разработке технологических приемов, способов и технических средств для термической СВЧ-обработки диэлектрических материалов.

Согласно расчетной схеме задачи (рис. 1), будем полагать также, что объектом является несовершенным диэлектриком, а электрофизические параметры внешней среды μ, ϵ, σ и каждого слоя объекта $\mu_j, \epsilon_j, \sigma_j$ являются постоянными и однородными по всему объему, а средняя объемная плотность электрического заряда ρ равна нулю. Тогда, при незначительных изменениях электрофизических параметров вдоль линейных размеров для изотропной среды при $\rho = 0$ с достаточной степенью достоверности имеют место соотношения:

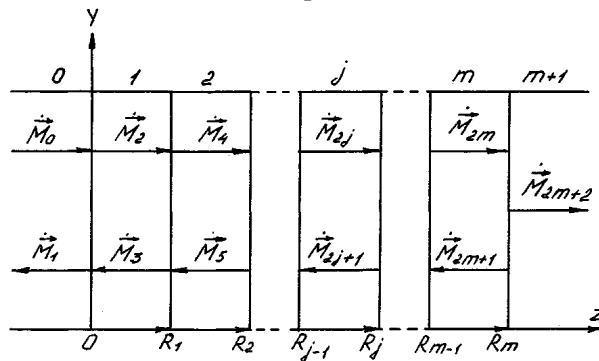
$$\vec{D} = \epsilon \vec{E}, \vec{J} = \sigma \vec{E}, \vec{B} = \mu \vec{H}, \quad (1)$$

где ϵ - диэлектрическая проницаемость среды; μ - магнитная проницаемость среды; σ - проводимость среды.

В этом случае электродинамические аспекты состояния материальной среды, которая неподвижна относительно координатных осей, описываются уравнениями Максвелла [1, 2]:

$$\begin{aligned} \text{rot} \vec{H} &= \left[\sigma \vec{E} + \epsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \right], \text{div} \vec{E} = 0, \\ \text{rot} \vec{E} &= -\mu \frac{\partial \vec{H}}{\partial t}, \text{div} \vec{H} = 0, \end{aligned} \quad (2)$$

где \vec{D} - электрическая индукция; \vec{E} - напряженность электрического поля; \vec{H} - напряженность магнитного поля; \vec{B} - магнитная индукция; \vec{J} - плотность электрического тока;



\vec{M}_{2j} - падающая ЭМВ, \vec{M}_{2j+1} - отраженная ЭМВ, $j = 0, 1, 2, \dots, m + 1$.

Рис. 1. К задаче распространения электромагнитной волны в полупроводящих плоскостойких средах

Для решения уравнений (2) весьма эффективно использовать метод комплексных величин, т.е. принимать, что напряженности электрического и магнитного полей в любой точке пространства равны действительным частям

комплексных векторов \vec{E}, \vec{H} вида $\vec{A} e^{i\omega t}$, где \vec{A} - комплексная величина, не зависящая от времени t .

Кроме того, полезно использовать комплексный вектор \vec{M} , объединяющий напряженности электрического и магнитного полей. В таком случае, обозначим:

$$\vec{H} \pm iv \vec{E} = \vec{M} e^{i\omega t}, \text{ или } \vec{H} \pm iv \vec{E} = \vec{M}. \quad (3)$$

Тогда комплексный вектор \vec{M} в соответствии с (3) должен удовлетворять уравнениям:

$$\text{rot } \vec{M} = \pm k \vec{M}, \text{ div } \vec{M} = 0, \quad (4)$$

где $k = \mu\omega v$ - коэффициент распространения ЭМВ; $v = [(\epsilon\omega - i\sigma)/\mu\omega]^{\frac{1}{2}}$ - характеристическая проводимость среды; $\omega = 2\pi f$ - круговая частота ЭМВ; f - частота ЭМВ.

Для отыскания решения воспользуемся известным в математике приемом [3] и возьмем rot от первого уравнения (4):

$$\text{rot}(\text{rot } \vec{M}) = \text{grad div } \vec{M} - \nabla^2 \vec{M}. \quad (5)$$

Тогда, с учетом (4) для комплексного вектора \vec{M} получим дифференциальное уравнение

$$\nabla^2 \vec{M} + k^2 \vec{M} = 0 \quad (6)$$

Положим, что падающая на объект электромагнитная волна, является плоской с электрическим вектором, поляризованным вдоль оси Y , и распространяется вдоль оси Z . Тогда, для плоской ЭМВ в декартовых координатах справедливы соотношения [1]:

$$\frac{\partial \vec{H}}{\partial x} = \frac{\partial \vec{H}}{\partial y} = \frac{\partial \vec{E}}{\partial x} = \frac{\partial \vec{E}}{\partial y} = 0, \quad (7)$$

с учетом которых, для вектора \vec{M} имеем аналогичные выражения:

$$\frac{\partial \vec{M}}{\partial x} = \frac{\partial \vec{M}}{\partial y} = 0 \quad (8)$$

В таком случае, уравнение (6) с учетом (8)

и оператора Лапласа ∇^2 [3] преобразуется к виду:

$$\frac{\partial^2 \vec{M}}{\partial z^2} + k^2 \vec{M} = 0. \quad (9)$$

Уравнение (9) при замене векторов \vec{H} и \vec{E} на соотношения $\vec{H} = i \vec{N}$, $\vec{E} = j \vec{E}$ разделяется на два обыкновенных дифференциальных уравнения второго порядка

$$\frac{\partial^2 \vec{N}}{\partial z^2} = -k^2 \vec{N}, \quad \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial z^2} = -k^2 \vec{E}. \quad (10)$$

Решением уравнений являются функции вида:

$$\vec{E} = c_1 e^{ikz} + c_2 e^{-ikz}, \\ \vec{N} = c_3 e^{ikz} + c_4 e^{-ikz}. \quad (11)$$

Для коэффициентов c_1, c_2, c_3, c_4 имеют место равенства $c_3 = v c_1; c_4 = -v c_2$.

В таком случае напряженности электрического E и магнитного H полей в плоскостростой структуре для нашего случая описываются выражениями вида:

$$E_y = C_1 e^{ikz} + C_2 e^{-ikz}, \\ H_x = -v [C_1 e^{ikz} - C_2 e^{-ikz}] \quad (12)$$

Индексы "x", "y" указывают вдоль какой оси поляризован вектор напряженности поля, знак (-) в выражении для H_x соответствует тому, что при такой поляризации ЭМВ вектор \vec{H} направлен в сторону, противоположную оси X .

Коэффициенты при функции e^{ikz} соответствуют падающей ЭМВ, а коэффициенты при функции e^{-ikz} соответствуют отраженной ЭМВ.

Как уже указывалось ранее, неизвестные постоянные в случае плоских электромагнитных волн можно определить из условий непрерывности тангенциальных составляющих напряженностей электрического E и магнитного H полей на границах раздела сред.

В общем случае напряженности электрического E и магнитного H полей в соответствии с (12) в каждом слое (рис. 1) при напряженности,

падающей на объект ЭМВ, E_0 определяются следующими выражениями: при $\infty < z \leq 0$

$$\begin{aligned} \dot{E}_{y0} &= \dot{E}_0 e^{ik_0 z} + \dot{E}_1 e^{-ik_0 z}, \\ \dot{H}_{x0} &= -v \left[\dot{E}_0 e^{ik_0 z} - \dot{E}_1 e^{-ik_0 z} \right], \end{aligned}$$

при $R_{j-1} < z \leq R_j, j = 1, 2, \dots, m-1$

$$\begin{aligned} \dot{E}_{yj} &= \dot{E}_{2j} e^{ik_j z} + \dot{E}_{2j+1} e^{-ik_j z}, \\ \dot{H}_{xj} &= -v_j \left[\dot{E}_{2j} e^{ik_j z} - \dot{E}_{2j+1} e^{-ik_j z} \right], \end{aligned} \tag{13}$$

при $R_{m-1} < z \leq R_m$

$$\begin{aligned} \dot{E}_{ym} &= \dot{E}_{2m} e^{ik_m z} + \dot{E}_{2m+1} e^{-ik_m z}, \\ \dot{H}_{xm} &= -v_m \left[\dot{E}_{2m} e^{ik_m z} - \dot{E}_{2m+1} e^{-ik_m z} \right], \end{aligned}$$

при $R_m < z < \infty$

$$\begin{aligned} \dot{E}_{ym+1} &= \dot{E}_{2m+2} e^{ik_{m+1} z}, \\ \dot{H}_{xm+1} &= -v_{m+1} \dot{E}_{2m+2} e^{ik_{m+1} z}. \end{aligned}$$

$$M = \begin{bmatrix} q_{11} & q_{12} & q_{13} & 0 & 0 & 0 & \cdot & 0 & 0 & 0 \\ q_{21} & q_{22} & q_{23} & 0 & 0 & 0 & \cdot & 0 & 0 & 0 \\ 0 & q_{32} & q_{33} & q_{34} & q_{35} & 0 & \cdot & 0 & 0 & 0 \\ 0 & q_{42} & q_{43} & q_{44} & q_{55} & 0 & \cdot & 0 & 0 & 0 \\ \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot \\ \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot & \cdot \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & \cdot & q_{2m}^{2m+1} & q_{2m+1}^{2m+1} & q_{2m+2}^{2m+1} \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & \cdot & q_{2m}^{2m+2} & q_{2m+1}^{2m+2} & q_{2m+2}^{2m+2} \end{bmatrix},$$

$$P = \begin{bmatrix} \dot{E}_1 \\ \dot{E}_2 \\ \cdot \\ \cdot \\ \cdot \\ \cdot \\ \cdot \\ \dot{E}_{2m+2} \end{bmatrix}, \quad N = \begin{bmatrix} n_1 \\ n_2 \\ 0 \\ \cdot \\ \cdot \\ \cdot \\ 0 \end{bmatrix}$$

Условия непрерывности тангенциальных составляющих напряженностей электрического и магнитного полей на границах раздела сред имеет вид:

$$\begin{aligned} \dot{E}_{y0}(k_0, 0) &= \dot{E}_{y1}(k_1, 0), \\ \dot{H}_{x0}(k_0, 0) &= \dot{H}_{x1}(k_1, 0), \\ \dot{E}_{yj}(k_j, R_j) &= \dot{E}_{yj+1}(k_{j+1}, R_j), \end{aligned} \tag{14}$$

$$\dot{H}_{xj}(k_j, R_j) = \dot{H}_{xj+1}(k_{j+1}, R_j), j = 1, 2, \dots, m-1,$$

$$\dot{E}_{ym}(k_m, R_m) = \dot{E}_{ym+1}(k_{m+1}, R_m),$$

$$\dot{H}_{xm}(k_m, R_m) = \dot{H}_{xm+1}(k_{m+1}, R_m),$$

Соотношения (14) с учетом (13) представляют систему уравнений относительно \dot{E}_p ($p = 1, 2, \dots, 2m+2$), которая в матричной форме имеет вид:

$$MP = N, \tag{15}$$

где

$$\begin{aligned} n_p &\neq 0, p = 1, 2 \\ n_p &= 0, p = 3, 4, \dots, 2m+1 \\ n_1 &= -\dot{E}_0 \\ n_2 &= -v_0 \dot{E}_0 \end{aligned}$$

Формулы для определения значений элементов квадратной матрицы M ранга $2m+2$ приведены в таблице 1. Элементы матрицы q_s^p имеют ненулевые значения только в рамках изменения индекса s , определенных таблицей 1. Кроме того, следует учесть, что индекс s не может иметь значений менее 1 и более $2m+2$, т.е. при пользовании таблицами следует иметь вви-

ду, что не существует элементов матрицы M , определенных следующим образом:

1) $j = m + 1, P = 2j - 1 = 2m + 1, S = P + 2 = 2m + 3,$

q_{2m+3}^{2m+1} - не существует

2) $j = m + 1, P = 2j = 2m + 2, S = P + 1 = 2m + 3,$

q_{2m+3}^{2m+2} - не существует

Отметим, что в общем случае определитель матрицы M не равен нулю, следовательно, решение системы уравнений (2.60) однозначно определяет комплексные коэффициенты $\dot{E}_p (P = 1, 2, \dots, 2m + 2)$.

Таблица 1

Формулы для определения значений элементов q_S^P квадратной матрицы M ранга $2m+1$

(P - номер строки, S- номер столбца)

$\begin{matrix} P \\ S \end{matrix}$	P-2	P-1	P	P+1	P+2
p=1	0	0	1	-1	p+2
p=2	0	$-v_0$	$-v_1$	v_1	0
$\begin{matrix} p=2j-1 \\ j=2,3,\dots,m+1 \end{matrix}$	0	$e^{ik_{j-1}R_{j-1}}$	$e^{-ik_{j-1}R_{j-1}}$	$-e^{ik_j R_{j-1}}$	$-e^{-ik_j R_{j-1}}$
$\begin{matrix} p=2j \\ j=2,3,\dots,m+1 \end{matrix}$	$v_{j-1}e^{ik_{j-1}R_{j-1}}$	$-v_{j-1}e^{-ik_{j-1}R_{j-1}}$	$-v_j e^{ik_j R_{j-1}}$	$-v_j e^{-ik_j R_{j-1}}$	0

В заключение отметим, что непосредственный анализ и отыскание коэффициентов для

плоскостойких сред \dot{E}_p можно осуществлять любыми известными в математике методами решения систем уравнений [3, 4]. Однако, используя метод определителей для решения системы (15) можно сразу определять значения ко-

эффициентов \dot{E}_p для j -го слоя, не проводя общего решения задачи.

Таким образом нами получено общее решение задачи распространения плоской линейно-поляризованной электромагнитной волны в среде с диэлектрическими плоскостойкими объектами. Напряженности электрического и магнитного полей в каждом слое полностью определяются выражениями (13) и (15).

Мгновенные значения напряженностей

электрического E и магнитного H полей в любой точке будут определяться, как действительные части комплексных векторов вида:

$$E_y = \text{Re} \left[e^{i\omega t} \dot{E}_y \right], H_x = \text{Re} \left[e^{i\omega t} \dot{H}_x \right].$$

БИБЛИОГРАФИЧЕСКИЙ СПИСОК

1. Фальковский О.Н. Техническая электродинамика. М.: Изд. Связь, 1978. 432 с.
2. Кинг Р., Смит Г. Антенны в материальных средах. М.: Изд. Мир, 1984. Кн.1,2.
3. Корн Г., Корн Т. Справочник по математике для научных работников и инженеров. М.:Изд. Наука, 1984. 835 с.
4. Бронштейн И.Н., Семендяев К.А. Справочник по математике для инженеров и учащихся вузов. М.: Изд. Наука, 1964. 608 с.