

# **Отчет по лабораторной работе: «ОТРАЖЕНИЕ И ПРЕЛОМЛЕНИЕ ЭЛЕКТРОМАГНИТНЫХ ВОЛН НА ГРАНИЦЕ РАЗДЕЛА СРЕД»**

Вариант: №11

Преподаватель: Комаров В.В.

Выполнил студент группы УПТСЗ

Жемчугов А.С.

# Цель работы

Изучение процессов распространения электромагнитных волн на границе раздела сред.

# Основные теоретические положения

Как правило, в литературе при анализе волновых процессов на границе раздела сред ограничиваются случаем линейно поляризованной волны, так как волны с круговой и эллиптической поляризацией можно представить в виде суперпозиции двух линейно поляризованных плоских волн [1]. Однако, из-за векторного характера ЭМ поля ряд явлений на границе раздела сред существенно связан с взаимной ориентацией плоскости поляризации и плоскости падения [2]. Здесь возможны два варианта.

В первом случае плоскость поляризации, содержащая вектор перпендикулярна плоскости падения (рис.1).

Введем в рассмотрение коэффициенты отражения ( ) и прохождения ( ) ЭМ волны для перпендикулярной поляризации:

$$(1) \quad R_{\perp} = \frac{\dot{E}_{omp}}{\dot{E}_{nao}}$$

$$(2) \quad T_{\perp} = \frac{\dot{E}_{np}}{\dot{E}_{nao}}$$

где , и - комплексные амплитуды векторов напряженности электрического поля падающей, отраженной и преломленной волн. Параметры  $R$  и  $T$  иногда называют коэффициентами Френеля [1].

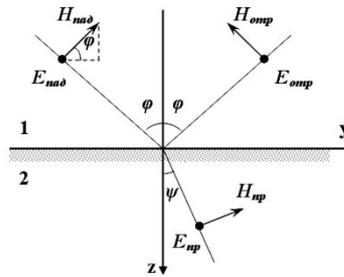


Рис.1. Перпендикулярная поляризация

Выражения (1) и (2) можно переписать, используя величины углов падения ( $\varphi$ ) и преломления ( $\psi$ ):

$$R_{\perp} = \frac{Z_{c2} \cos \varphi - Z_{c1} \cos \psi}{Z_{c2} \cos \varphi + Z_{c1} \cos \psi} \quad (3)$$

$$T_{\perp} = \frac{2Z_{c2} \cos \varphi}{Z_{c2} \cos \varphi + Z_{c1} \cos \psi} \quad (4)$$

где  $Z_{c1}$  и  $Z_{c2}$  – характеристические сопротивления первого и второй сред.

Если среда 1 является воздухом, а среда 2 – немагнитный диэлектрик без потерь с диэлектрической проницаемостью  $\epsilon'$ , (3) и (4) можно объединить с законом Снелля:

$$R_{\perp} = \frac{\cos \varphi - \sqrt{\epsilon' - \sin^2 \varphi}}{\cos \varphi + \sqrt{\epsilon' - \sin^2 \varphi}} \quad (5)$$

$$T_{\perp} = \frac{2 \cos \varphi}{\cos \varphi + \sqrt{\epsilon' - \sin^2 \varphi}} \quad (6)$$

Параллельная поляризация характеризуется тем, что векторы всех трех волн – падающей, отраженной и преломленной – параллельны плоскости падения (рис.2).

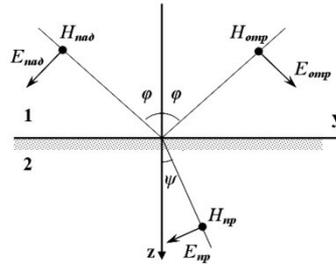


Рис.2. Параллельная поляризация

По аналогии с предыдущим случаем введем коэффициент отражения ( $R_{//}$ ) и прохождения ( $T_{//}$ ), которые можно выразить через углы падения и преломления (рис.2):

$$R_{//} = \frac{Z_{c2} \cos \psi - Z_{c1} \cos \varphi}{Z_{c2} \cos \psi + Z_{c1} \cos \varphi} \quad (7)$$

$$T_{//} = \frac{2Z_{c2} \cos \varphi}{Z_{c2} \cos \psi + Z_{c1} \cos \varphi} \quad (8)$$

Если среда 2 является немагнитным диэлектриком, формулы (7) и (8) преобразуются следующим образом:

$$R_{//} = \frac{\sqrt{\varepsilon' - \sin^2 \varphi} - \varepsilon' \cos \varphi}{\sqrt{\varepsilon' - \sin^2 \varphi} + \varepsilon' \cos \varphi} \quad (9)$$

$$T_{//} = \frac{2\sqrt{\varepsilon'} \cos \varphi}{\sqrt{\varepsilon' - \sin^2 \varphi} + \varepsilon' \cos \varphi} \quad (10)$$

Как показывает анализ соотношений для коэффициентов отражения и прохождения кривые  $(\varphi)$  и  $R_{//}(\varphi)$  значительно отличаются друг от друга: монотонно возрастающая функция  $R_{//}(\varphi)$  при некотором значении  $\varphi$  меняет знак, проходя через ноль. В тоже время характер кривых  $(\varphi)$  и  $T_{//}(\varphi)$  практически совпадает.

Угол падения, при котором падающая волна без отражений переходит из среды 1 в среду 2 носит название угла Брюстера ( $\varphi_B$ ). При падении плоской волны из вакуума ( $\epsilon = 1$ ) на диэлектрическое полупространство ( $\epsilon > 1$ ) знаки  $R_{//}$  совпадают при  $\varphi < \varphi_B$  и оказываются противоположными при  $\varphi > \varphi_B$ . Это дает возможность преобразовывать направление вращения векторов в волноводах с круговой или эллиптической поляризацией.

Возможен также вариант, когда плоская волна полностью отражается от границы раздела сред. Это явление широко используется в коротковолновой части микроволнового диапазона и в оптике.

Для ряда практических применений представляет интерес решение задачи о падении плоской ЭМ волны на диэлектрическую пластину толщиной  $t$ , проведенное в [3]. Рассмотрим данный случай:

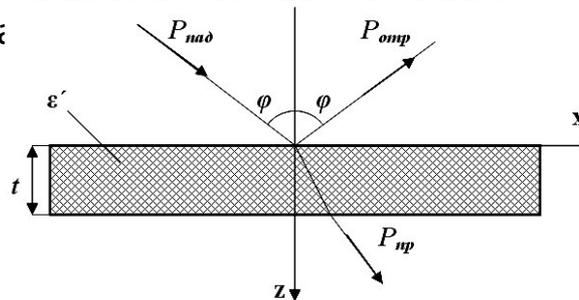


Рис.3. Прохождение ЭМ волны через диэлектрическую пластину

Здесь  $P_{пад}$ ,  $P_{отр}$  и  $P_{пр}$  - мощности падающей, отраженной и прошедшей волн. Коэффициент прохождения для диэлектрика без потерь определяется следующим образом:

$$|T|^2 = N^2 \left[ N^2 + \left( \frac{N^2 - 1}{2} \right)^2 \sin^2 \vartheta \right]^{-1} \quad (11)$$

$$\vartheta = (2\pi / \lambda) \sqrt{\varepsilon' - \sin^2 \varphi} \quad (12)$$

$$N_{\perp} = \frac{\cos \varphi}{\sqrt{\varepsilon' - \sin^2 \varphi}} \quad (13)$$

$$N_{\parallel} = \frac{\varepsilon' \cos \varphi}{\sqrt{\varepsilon' - \sin^2 \varphi}} \quad (14)$$

где  $N_{\perp}$  и  $N_{\parallel}$  - коэффициенты Френеля для перпендикулярной и параллельной поляризации.

Коэффициент отражения в предположении отсутствия диэлектрических потерь в пластине можно найти, используя хорошо известное [1,2] соотношение:

$$|R| = \sqrt{1 - |T|^2} \quad (15)$$

Особенности поведения электромагнитных волн вблизи границы раздела сред дают возможность создавать узлы и элементы СВЧ-техники и оптоэлектроники с заданными электродинамическими характеристиками.

# Задание на расчет

Используя соотношения (11) – (15) составить программу расчета модуля коэффициента отражения в зависимости от угла падения электромагнитной волны  $0 \leq \varphi \leq 0.5\pi$  для различных значений диэлектрической проницаемости пластины ( $\epsilon'$ ), ее толщины ( $t$ ), частоты ( $f$ ) и ее поляризации.

Построить зависимость модуля коэффициент отражения от угла падения волны в соответствии с вариантом задания.

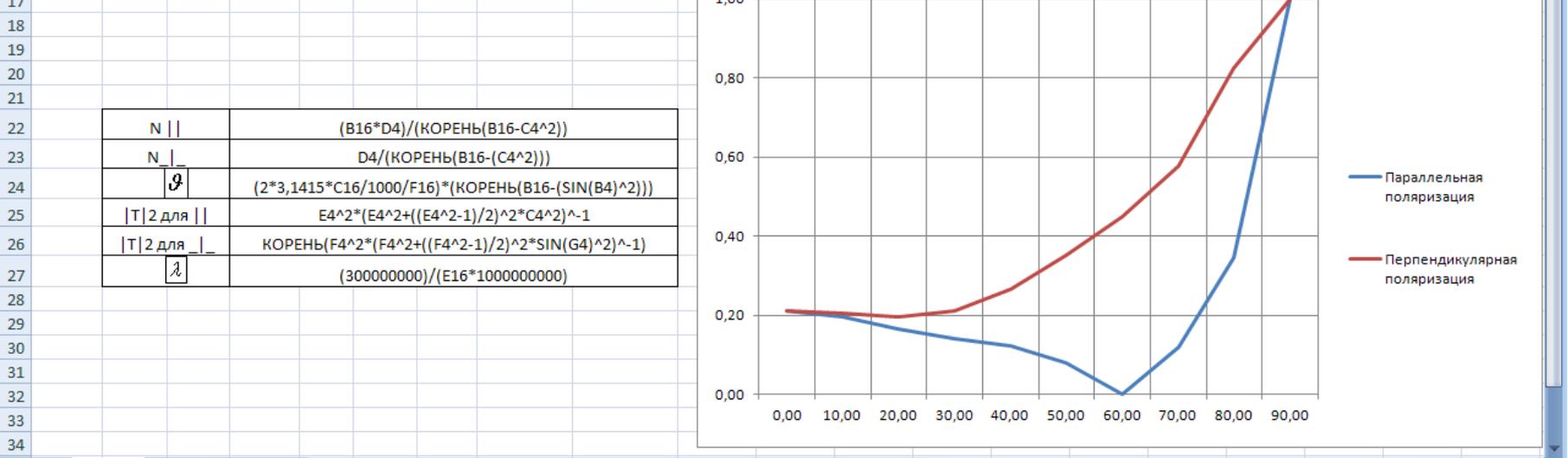
## Исходные данные

<b>№</b>	<b><math>\epsilon'</math></b>	<b><math>t, \text{мм}</math></b>	<b><math>f, \text{ГГц}</math></b>
1	36	5	1

J4 =КОРЕНЬ(1-H4^2)

φ	SIN φ	COS φ	N	N  _	g	T 2 для	T 2 для  _	R	R  _
0,00	0,00	1,00	1,73	0,58	0,27	0,98	0,98	0,21	0,21
10,00	0,17	0,98	1,71	0,57	0,25	0,98	0,98	0,20	0,21
20,00	0,34	0,94	1,66	0,55	0,23	0,99	0,98	0,17	0,20
30,00	0,50	0,87	1,57	0,52	0,22	0,99	0,98	0,14	0,21
40,00	0,64	0,77	1,43	0,48	0,24	0,99	0,96	0,12	0,27
50,00	0,77	0,64	1,24	0,41	0,26	1,00	0,94	0,08	0,35
60,00	0,87	0,50	1,00	0,33	0,26	1,00	0,89	0,00	0,45
70,00	0,94	0,34	0,71	0,24	0,24	0,99	0,82	0,12	0,58
80,00	0,98	0,17	0,37	0,12	0,22	0,94	0,57	0,35	0,82
90,00	1,00	0,00	0,00	0,00	0,23	0,00	0,00	1,00	1,00

ε'	t, MM	f, ГГц	λ
3,00	3,00	2,45	0,12



N	$(B16*D4)/(КОРЕНЬ(B16-C4^2))$
N  _	$D4/(КОРЕНЬ(B16-(C4^2)))$
g	$(2*3,1415*C16/1000/F16)*(КОРЕНЬ(B16-(SIN(B4)^2)))$
T 2 для	$E4^2*(E4^2+((E4^2-1)/2)^2*C4^2)^{-1}$
T 2 для  _	$КОРЕНЬ(F4^2*(F4^2+((F4^2-1)/2)^2*SIN(G4)^2)^{-1})$
λ	$(300000000)/(E16*1000000000)$

Диаграмма 13

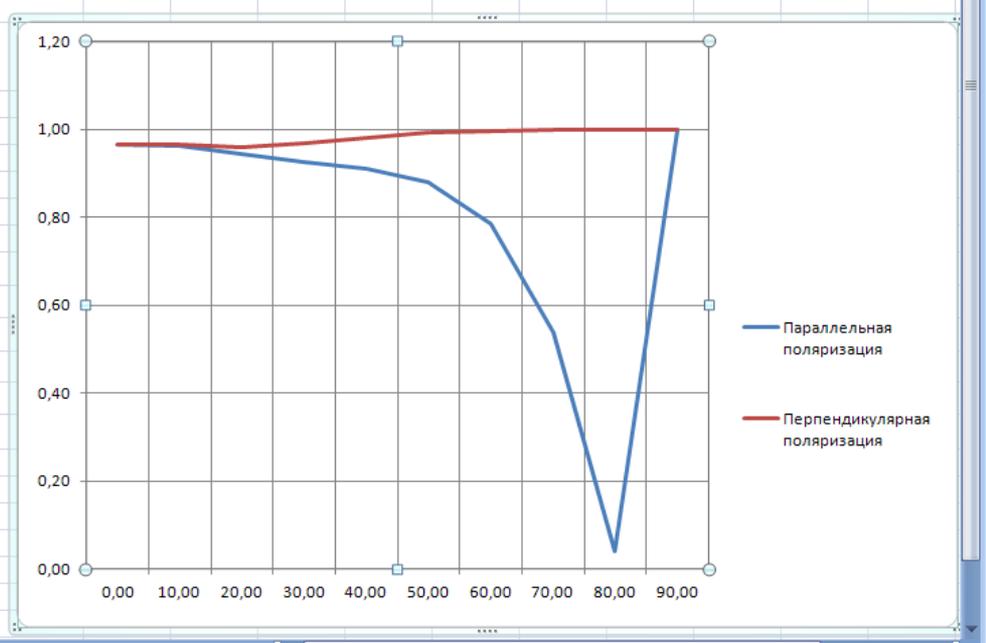
φ	SIN φ	COS φ	N	N  _	g	T 2 для	T 2 для  _	R	R  _
0,00	0,00	1,00	6,00	0,17	6,91	0,25	0,25	0,97	0,97
10,00	0,17	0,98	5,91	0,16	6,88	0,28	0,26	0,96	0,96
20,00	0,34	0,94	5,65	0,16	6,83	0,33	0,28	0,94	0,96
30,00	0,50	0,87	5,21	0,14	6,82	0,38	0,25	0,93	0,97
40,00	0,64	0,77	4,62	0,13	6,86	0,41	0,19	0,91	0,98
50,00	0,77	0,64	3,89	0,11	6,90	0,47	0,12	0,88	0,99
60,00	0,87	0,50	3,03	0,08	6,90	0,62	0,08	0,79	1,00
70,00	0,94	0,34	2,08	0,06	6,85	0,84	0,04	0,54	1,00
80,00	0,98	0,17	1,06	0,03	6,82	1,00	0,01	0,04	1,00
90,00	1,00	0,00	0,00	0,00	6,83	0,00	0,00	1,00	1,00

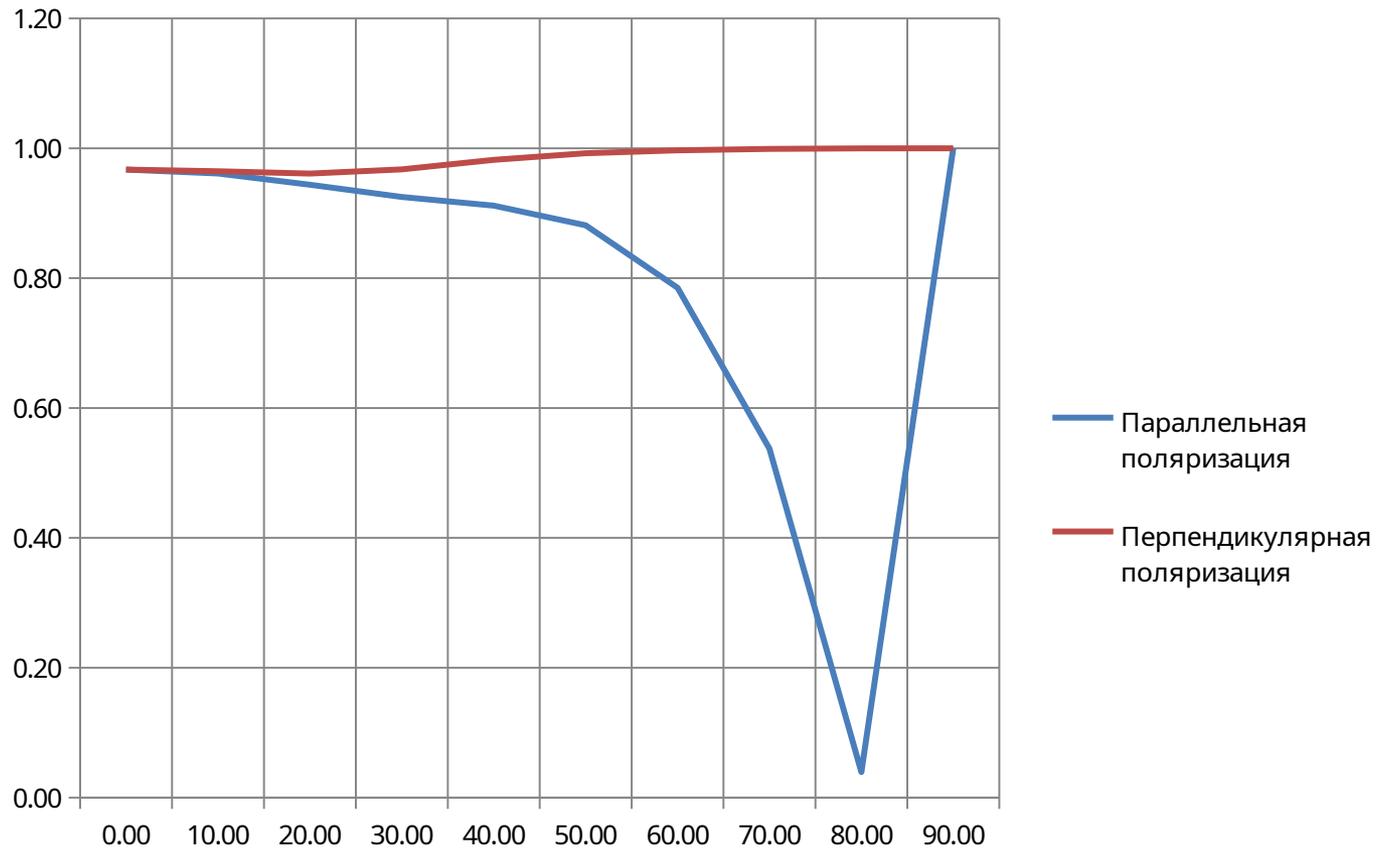
ε'	t, MM	f, ГГц	λ
36,00	5,00	11,00	0,03

N	$(B16*D4)/(\text{КОРЕНЬ}(B16-C4^2))$
N  _	$D4/(\text{КОРЕНЬ}(B16-(C4^2)))$
g	$(2*3,1415*C16/1000/F16)*(\text{КОРЕНЬ}(B16-(\text{SIN}(B4)^2)))$
T 2 для	$E4^2*(E4^2+((E4^2-1)/2)^2*C4^2)^{-1}$
T 2 для  _	$\text{КОРЕНЬ}(F4^2*(F4^2+((F4^2-1)/2)^2*\text{SIN}(G4)^2)^{-1}$
λ	$(300000000)/(E16*1000000000)$



# Результаты расчетов



# Литература

1. Пименов Ю.В., Вольман В.И., Муравцов А.Д. Техническая электродинамика. – М.: Радио и связь, 2000.
2. Баскаков С.И. Электродинамика и распространение радиоволн. – М.: Высшая школа, 1992.
3. Воробьев Е.А. Экранирование СВЧ конструкций. – М.: Советское радио, 1979.