

## ОСОБЕННОСТИ ПРОХОЖДЕНИЯ СИГНАЛОВ ЧЕРЕЗ ПЕРИОДИЧЕСКИЕ СТРУКТУРЫ С НЕЛИНЕЙНЫМИ ПЛЕНКАМИ

\*Глущенко А.Г., Захарченко Е.П., Кнохинова Н.А.

Поволжская государственная академия телекоммуникаций и информатики

\*gag@pgati.da.ru

Физические процессы в периодических структурах используются во многих устройствах микро и оптоэлектроники (дифракционные решетки, лазеры с распределенным брегговским отражением, направленные ответвители, фильтры на периодических структурах и др.). Физика процессов в этих структурах имеет много общего с квантовой физикой движения электронов в кристаллах, что позволяет пользоваться понятиями блоховских зон. Основной проблемой для практического использования периодических структур является сложность технологии их изготовления с необходимыми допусками на параметры сред и размеров. Кроме того, необходимо производство целого ряда элементов с различными параметрами для реализации устройств с различными характеристиками. В настоящей работе показана возможность создания периодической структуры с перестраиваемыми параметрами. Перестройка параметров может осуществляться уровнем поступающего сигнала, что обеспечивает высокую скорость перестройки. Задача о нахождении коэффициентов отражения и прохождения волны любой природы, падающей на ограниченную многослойную периодическую структуру, может быть решена при помощи различных модификаций матричного метода. Однако, получаемые решения хотя и точны по форме, но громоздки, что не позволяет провести детальный анализ физических свойств. Имеется лишь один вид двухслойных периодических структур с линейными параметрами сред - безграничные, для которых получено точное дисперсионное уравнение при любых соотношениях параметров волн и структуры. В данной работе методом построения волн Флоке-Блоха получены аналитические решения для коэффициентов отражения и прохождения волн от двухслойной периодической ограниченной диэлектрической структуры с учетом нелинейности параметров одного из слоев для плоской электромагнитной волны. Двухслойная периодическая прозрачная немагнитная среда с диэлектрическими проницаемостями слоев  $\epsilon_1$  и  $\epsilon_2 = \epsilon_2 + \chi(|E|^2)$ , и толщинами  $d_1$  и  $d_2$  занимает область пространства  $0 \leq z \leq N(d_1 + d_2) \equiv Nd$ , где  $N$  - число периодов структуры,  $d_1 + d_2 = d$  - период функции  $e(z)$ . Диэлектрическая проницаемость сред кусочно-неоднородная, но однородная внутри каждого из слоев. Для  $\mathbf{E}$  ( $H_x, E_y, H_z$ ) волн (при  $\partial \partial y = 0$ ) поле может быть представлено как  $\mathbf{E}(x, z, t) = \mathbf{E}(z) \exp(ik_x x) \exp(i\omega t)$ , где  $k_x$  проекции волнового вектора  $\mathbf{k}$  на ось  $Ox$ . Функция  $E(z)$  описывается уравнением:

$$\frac{d^2 \mathbf{E}(z)}{dz^2} + [k_0^2 e(z) - k_x^2] \mathbf{E}(z) = 0$$

Это уравнение является уравнением Хилла, общее решение которого согласно теории Флоке-Ляпунова есть суперпозиция волн Флоке-Блоха:

$$E(z) = C_1 E_1(z) + C_2 E_2(z), \quad E_{1,2}(z) = F_{1,2}(z) \exp(is); \quad F_{1,2}(z) = F_{1,2}(z + d), \quad S_{1,2} -$$

характеристические показатели решения. Для нахождения точных аналитических выражений для волн  $E_{1,2}(z)$ , представим их в слоях с  $\epsilon_1, \epsilon_2$  первого периода в виде:

$$E_{1,2}(z) = A_{1,2} \sin(k_{z1} z + j_{1,2}) \\ E_{1,2}(z) = B_{1,2} \sin(k_{z2}(z - d_1) + y_{1,2})$$

где  $k_{z1,2} = \sqrt{k_0^2 e_{1,2} - k_x^2}$ . Фазы  $j_{1,2}$  и  $Y_{1,2}$  в общем случае комплексные и их введение отличает используемый метод от классического способа решения данной задачи, путем представления поля в виде суперпозиции экспонент с неопределенными коэффициентами. Используя граничные условия в плоскостях  $z=0$ ,  $z=d_1$  и теорему Флоке для периодических коэффициентов решения, сдвинутых на период,  $E_1(z) = \exp(is_1)E_1(z-d)$ , получена система, определяющую параметры  $\Phi_1$ ,  $\Psi_1$ ,  $A_1$ ,  $B_1$  волны Флоке-Блоха. Дисперсионное уравнение имеет вид:

$$\cos s = \frac{1}{1-m^2} \cos \Delta_+ - \frac{m^2}{1-m^2} \cos \Delta_-$$

Параметры (частота, уровень сигнала и др.) периодической структуры, необходимые для обеспечения режима пропускания определяются из соотношения:  $\cos s < 1$ . Теорема Флоке позволяет записать искомое поле в N-ом слое:

$$E_{1,2}(z) = \exp[is_{1,2}(N-1)] \sin\{k_{z1}[z-(N-1)d] + j_{1,2}\}$$

Полное электрическое поле в областях  $z < 0$  и как  $z > Nd$

$$E(z) = \exp(ik_0 \sqrt{e_{01}} z) + R \exp(-ik_0 \sqrt{e_{01}} z), \quad E(z) = T \exp[ik_0 \sqrt{e_{02}} (z - Nd)]$$

Учет граничных условий непрерывности поля на границах разделов сред позволяет получить аналитические соотношения для расчета коэффициентов отражения и прохождения:

$$R = \frac{(1-b) \sin \Delta_+ + m(1+b) \sin \Delta_- - 2m \sqrt{\frac{b}{1-m^2}} (\cos \Delta_+ - \cos \Delta_-) i}{-[(1+b) \sin \Delta_+ + m(1-b) \sin \Delta_-] \pm 2 \sqrt{b \frac{g^2 - (1-m^2)^2}{1-m^2}} \operatorname{ctg}(Ns)}$$

$$T = \frac{\pm \frac{2}{\sin(Ns)} \sqrt{b \frac{g^2 - (1-m^2)^2}{1-m^2}}}{-[(1+b) \sin \Delta_+ + m(1-b) \sin \Delta_-] \pm 2 \sqrt{b \frac{g^2 - (1-m^2)^2}{1-m^2}} \operatorname{ctg}(Ns)}$$

где  $m = \frac{\sqrt{e_2(|E|^2)} m_2 - \sqrt{e_1 m_1}}{\sqrt{e_2(|E|^2)} m_2 + \sqrt{e_1 m_1}}$  характеризует глубину оптической модуляции

двухслойной периодической структуры,  $b = \frac{e_{01} \cdot e_{02}}{\sqrt{e_1 m_1} \sqrt{e_2(|E|^2)} m_2}$  - взаимодействие

электромагнитной волны с границами структуры, параметр  $\Delta_+ = k_0 \left( \sqrt{e_2(|E|^2)} m_2 d_2 + \sqrt{e_1 m_1} d_1 \right)$  - усредненный по периоду волновой вектор света внутри структуры,  $\Delta_- = k_0 \left( \sqrt{e_2(|E|^2)} m_2 d_2 - \sqrt{e_1 m_1} d_1 \right)$  - оптическая разность фаз электромагнитных волн в базовых слоях структуры, N - число периодов.

В запрещенных зонах коэффициент отражения  $R(\Delta_+)$  близок к единице. В разрешенных зонах его зависимость является осциллирующей с амплитудой, увеличивающейся при приближении к границам с запрещенными зонами. При  $\Delta_- = 0$  присутствуют только нечетные запрещенные зоны, т.е. зоны с центрами при  $\Delta_+ = (2n+1)p$ , где  $n = 0, 1, 2, \dots$ . При значении параметра  $\Delta_- = \frac{p}{2}$  ширины четных и нечетных запрещенных зон сравниваются, а при  $\Delta_- = \pi$  нечетные запрещенные зоны исчезают совсем, в то время как ширины четных достигают своего максимума. Увеличение параметра  $b$  в разрешенных зонах увеличивает амплитуду осцилляции. В запрещенных зонах характер зависимости практически не меняется. При малом значении параметра  $m$  ширина разрешенных зон увеличивается, а коэффициент отражения в них стремится к нулю. При любой значении параметра модуляции  $m$  коэффициент отражения может достигать единицы при достаточно большом числе периодов. Изменение уровня сигнала  $E$  приводит к перестройке частотных характеристик, в частности, сдвигу полос пропускания. Указанное свойство открывает возможность использования двухслойной диэлектрической периодической структуры в качестве структуры, управляемой уровнем сигнала, на основе которой возможно создание большого числа управляемых устройств.