

ОСОБЕННОСТИ ПРОХОЖДЕНИЯ СИГНАЛОВ ЧЕРЕЗ ПЕРИОДИЧЕСКИЕ СТРУКТУРЫ С НЕЛИНЕЙНЫМИ ПЛЕНКАМИ

*Глушченко 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 ϵ_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 $\mathbf{E}(z)$ 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:

$$\mathbf{E}(z) = C_1 \mathbf{E}_1(z) + C_2 \mathbf{E}_2(z), \quad \mathbf{E}_{1,2}(z) = \mathbf{F}_{1,2}(z) \exp(is); \quad \mathbf{F}_{1,2}(z) = \mathbf{F}_{1,2}(z+d), \quad S_{1,2}$$

характеристические показатели решения. Для нахождения точных аналитических выражений для волн $\mathbf{E}_{1,2}(z)$, представим их в слоях с ϵ_1, ϵ_2 первого периода в виде:

$$\mathbf{E}_{1,2}(z) = \mathbf{A}_{1,2} \sin(k_{z1} z + j_{1,2})$$

$$\mathbf{E}_{1,2}(z) = \mathbf{B}_{1,2} \sin(k_{z2}(z - d_1) + y_{1,2})$$

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, определяющая параметры Φ_1 , Ψ_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.