

$$\vec{E}_\alpha \leftrightarrow \vec{H}_\alpha, \quad \vec{J}_\alpha^e \leftrightarrow -\vec{J}_\alpha^m, \quad \varepsilon_\alpha \leftrightarrow \mu_\alpha \quad (\alpha = 1, 2)$$

выводится равенство, справедливое для полей, возбуждаемых магнитными токами.

$$\int_L \left[ \varepsilon_2 \vec{E}_2^T \cdot \vec{H}_1^\perp - \varepsilon_1 \vec{E}_1^T \cdot \vec{H}_2^\perp \right] dS = j\omega \int_V (\varepsilon_1 \mu_1 - \varepsilon_2 \mu_2) \vec{H}_1 \cdot \vec{H}_2 dV + \\ + \int_V \left\{ \left[ \varepsilon_2 \vec{J}_2^m - (\vec{\nabla} \varepsilon_2 \times \vec{E}_2) \right] \cdot \vec{H}_1 - \left[ \varepsilon_1 \vec{J}_1^m - (\vec{\nabla} \varepsilon_1 \times \vec{E}_1) \right] \cdot \vec{H}_2 \right\} dV. \quad (1.3')$$

Формулы типа (1.3) и являются обобщением известной леммы Лоренца [4, 10] на случай неоднородных сред и полей, соответствующих двум различным материальным заполнениям рассматриваемой области  $V$ .

Если область  $V$  бесконечна, то (как и в обычной лемме Лоренца) для справедливости соотношений (1.3), (1.3') достаточно потребовать, чтобы сторонние токи были распределены лишь в какой-то конечной области, а поля удовлетворяли условиям излучения [4, 10].

Другая форма обобщения леммы Лоренца была получена в более поздних работах [11, 12].

## 1.2. Применение обобщенной леммы Лоренца к получению интегральных представлений возмущений, вносимых во вторичное излучение радиопрозрачными и поглощающими слоистыми структурами

Примем, что  $L$  есть совокупность поверхностей, ограничивающих извне идеально проводящие рассеиватели  $V_1^+, V_2^+, \dots, V_M^+$ , а во внешней области  $V$ , характеризуемой проницаемостями  $\varepsilon(x)$ ,  $\mu(x)$ , задано распределение сторонних электрических токов с плотностью  $\vec{J}^e(x)$  или, что равносильно, эквивалентных магнит-

ных токов  $\vec{J}^m(x)$ . Соответствующее полное поле  $\vec{E}$ ,  $\vec{H}$  удовлетворяет условию

$$\vec{E}^T|_L = 0. \quad (1.5)$$

Задача состоит в получении таких интегральных представлений поля  $\vec{E}$ ,  $\vec{H}$ , которые позволяли бы эффективно оценивать роль отдельных рассеивателей либо роль физических свойств среды, заполняющей область  $V$ , в формировании этого поля. Для этого поле  $\vec{E}$ ,  $\vec{H}$  сопоставляется с некоторыми вспомогательными ("эталонными") полями посредством обобщенной леммы Лоренца (1.3).

Введем в область  $V$  вспомогательное поле (поле "электрического типа")  $\vec{\mathcal{E}}^e(x|x_0, \vec{p})$ ,  $\vec{\mathcal{H}}^e(x|x_0, \vec{p})$ , удовлетворяющее в области  $V$  уравнениям

$$\begin{aligned} \text{rot} \vec{\mathcal{E}}^e &= j \omega \mu_0 \vec{\mathcal{H}}^e, \\ \text{rot} \vec{\mathcal{H}}^e &= -j \omega \varepsilon_0 \vec{\mathcal{E}}^e - j \omega \vec{p} \delta(x - x_0), \end{aligned} \quad (1.6)$$

( $\varepsilon_0, \mu_0$  – проницаемости свободного пространства,  $x_0 \in V$ ) и тем или иным граничным условиям на  $L$  (формулируемым в каждом конкретном рассмотрении дополнительно). Аналогичным образом можно ввести поле "магнитного типа".

Рассмотрим случай, когда материальные среды (однородные или кусочно-однородные) распределены лишь в некоторой части  $T$  области  $V$ , дополнение же  $V^- = V \setminus T$  есть область свободного пространства. Однородные среды отделены одна от другой и от области  $V^-$  гладкими поверхностями  $S_1, S_2, \dots, S_N$ <sup>1</sup>, и таким образом, образуют слоистую структуру. Кроме того, рас-

---

<sup>1</sup>  $S_i$  – поверхности, замкнутые либо уходящие на бесконечность или же имеющие край (краевые линии), принадлежащий границе  $L$  области  $V$ .

смотрим только распределения сторонних источников в области  $V^-$ , где  $\mu(x) \equiv \mu_0$ ,  $\varepsilon(x) \equiv \varepsilon_0$ . Применим далее в области  $V$  обобщенную лемму Лоренца к полю  $\vec{E}_1 = \vec{E}(x)$ ,  $\vec{H}_1 = \vec{H}(x)$ , для которого  $\varepsilon_1 = \varepsilon(x)$ ,  $\mu_1 = \mu(x)$ ,  $\vec{J}_1^e = \vec{J}^e(x)$  и к полю  $\vec{E}_2 = \vec{\mathcal{E}}^e(x|x_0, \vec{p})$ ,  $\vec{H}_2 = \vec{\mathcal{H}}^e(x|x_0, \vec{p})$ , для которого  $\varepsilon_2 = \varepsilon_0$ ,  $\mu_2 = \mu_0$ ,  $\vec{J}_2^e = -j\omega \vec{p} \delta(x - x_0)$  (при произвольной ориентации  $\vec{p}$ ). При этом воспользуемся принципом суперпозиции и тем фактом, что вблизи  $S_i$

$$\begin{aligned}\vec{\nabla} \mu &= \vec{n} \frac{\partial \mu}{\partial n} = \vec{n} (\mu_i^+ - \mu_i^-) \delta(n) = \vec{n} \Delta \mu_i \delta(n), \\ \vec{\nabla} \varepsilon &= \vec{n} \frac{\partial \varepsilon}{\partial n} = \vec{n} (\varepsilon_i^+ - \varepsilon_i^-) \delta(n) = \vec{n} \Delta \varepsilon_i \delta(n).\end{aligned}\quad (1.7)$$

Здесь  $\vec{n}$  – орт нормали к  $S_i$ ,  $n$  – координата, отсчитываемая по нормали, причем  $n = 0$  на  $S_i$ ,  $n > 0$  в направлении  $\vec{n}$ ,  $\delta(n)$  – дельта-функция;  $\mu_i^+$ ,  $\mu_i^-$  – предельные значения  $\mu(x)$  на  $S_i$  соответственно со стороны положительных и отрицательных  $n$ .

Тогда, из (1.3) получим равенство

$$\begin{aligned}j\omega \mu_0 \vec{p} \cdot [\vec{E}(x_0) - \vec{\mathcal{E}}^e(x_0)] &= \int_L \mu(x) \vec{\mathcal{E}}^{eT}(x|x_0, \vec{p}) \cdot \vec{H}^\perp(x) dS + \\ &+ j\omega \int_T [\varepsilon(x)\mu(x) - \varepsilon_0 \mu_0] \vec{E}(x) \cdot \vec{\mathcal{E}}^e(x|x_0, \vec{p}) dV - \\ &- \sum_{i=1}^N \Delta \mu_i \int_{S_i} \vec{\mathcal{E}}^{eT}(x|x_0, \vec{p}) \cdot \vec{H}^\perp(x) dS.\end{aligned}\quad (1.8)$$

Аналогичное интегральное представление вектора магнитной напряженности  $\vec{H}$  выводится из (1.3')

$$\begin{aligned}
 & j \omega \varepsilon_0 \vec{q} \cdot [\vec{H}(x_0) - \vec{\mathcal{H}}(x_0)] = \\
 & = j \omega \int_V [\varepsilon(x) \mu(x) - \varepsilon_0 \mu_0] \vec{H}(x) \cdot \vec{\mathcal{H}}^m(x | x_0, \vec{q}) dV - \\
 & \quad - \varepsilon_0 \int_L \vec{\mathcal{E}}^{mT}(x | x_0, \vec{q}) \cdot \vec{H}^\perp(x) dS + \\
 & \quad + \sum_{i=1}^N \Delta \varepsilon_i \int_{S_i} \vec{\mathcal{H}}^{mT}(x | x_0, \vec{q}) \cdot \vec{E}^\perp(x) dS. \tag{1.8'}
 \end{aligned}$$

Здесь  $\vec{\mathcal{E}}(x_0)$ ,  $\vec{\mathcal{H}}(x_0)$  – векторы электрической и магнитной напряженности эталонного поля, возбуждаемого в области пространства  $V$  теми же сторонними источниками, которые в реальной среде, заполняющей  $V$ , возбуждают поле  $\vec{E}(x_0)$ ,  $\vec{H}(x_0)$ , однако при других граничных условиях на  $L$ , определяемых структурой и граничными свойствами выбранного вспомогательного поля точечного источника, например для  $\vec{\mathcal{E}}(x_0)$ , в соответствии с формулой

$$-j \omega \vec{p} \cdot \vec{\mathcal{E}}(x_0) = \int_{V^-} \vec{J}^e(x) \cdot \vec{\mathcal{E}}^e(x | x_0, \vec{p}) dV.$$

Если теперь в представлении (1.8) положить  $\vec{x}_0 = |\vec{x}_0| \vec{r}^0$  и  $|\vec{x}_0| \rightarrow \infty$ , то получим интегральное представление для векторной комплексной диаграммы направленности  $\vec{E}(\vec{r}^0)$ :

$$\begin{aligned}
 j \omega \mu_0 \vec{p} \cdot [\vec{E}(\vec{r}^0) - \vec{\mathcal{E}}(\vec{r}^0)] & = \int_L \mu(x) \vec{\mathcal{E}}^{eT}(x | \vec{r}^0, \vec{p}) \cdot \vec{H}^\perp(x) dS + \\
 & + j \omega \int_T [\varepsilon(x) \mu(x) - \varepsilon_0 \mu_0] \vec{E}(x) \cdot \vec{\mathcal{E}}^e(x | \vec{r}^0, \vec{p}) dV - \\
 & - \sum_{i=1}^N \Delta \mu_i \int_{S_i} \vec{\mathcal{E}}^{eT}(x | \vec{r}^0, \vec{p}) \cdot \vec{H}^\perp(x) dS. \tag{1.9}
 \end{aligned}$$

В представлении (1.9) поле  $\vec{\mathcal{E}}^e(x|\vec{r}^0, \vec{p})$ ,  $\vec{\mathcal{H}}^e(x|\vec{r}^0, \vec{p})$  возбуждается плоской волной:

$$\begin{aligned}\vec{\mathcal{E}}_0^e(x|\vec{r}^0, \vec{p}) &= k_0^2 \omega \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}} [\vec{p} - \vec{r}^0 (\vec{p} \cdot \vec{r}^0)] \exp(-j k_0 (\vec{r}^0 \cdot \vec{x})), \\ \vec{\mathcal{H}}_0^e(x|\vec{r}^0, \vec{p}) &= -k_0^2 \omega (\vec{r}^0 \times \vec{p}) \exp(-j k_0 (\vec{r}^0 \cdot \vec{x})),\end{aligned}\quad (1.10)$$

где  $k_0 = \omega \sqrt{\varepsilon_0 \mu_0}$ .

Если в качестве вспомогательного поля в (1.9) использовать решение уравнений (1.6), удовлетворяющее при  $x_0 \in V$  граничному условию

$$\vec{\mathcal{E}}^{eT}(x|x_0, \vec{p}) \Big|_{x \in L} = 0, \quad (1.11)$$

то есть выбрать в качестве вспомогательного поля поле точечного источника, расположенного в точке  $x_0$ , с вектор-моментом  $\vec{p}$  в присутствии идеально проводящих рассеивателей с поверхностью  $L$ , то представление (1.9) примет следующий вид:

$$\begin{aligned}& j \omega \mu_0 \vec{p} \cdot [\vec{E}(\vec{r}^0) - \vec{\mathcal{E}}(\vec{r}^0)] = \\ & = j \omega \int_T [\varepsilon(x) \mu(x) - \varepsilon_0 \mu_0] \vec{E}(x) \cdot \vec{\mathcal{E}}^e(x|\vec{r}^0, \vec{p}) dV - \\ & - \sum_{i=1}^N \Delta \mu_i \int_{S_i} \vec{\mathcal{E}}^{eT}(x|\vec{r}^0, \vec{p}) \cdot \vec{H}^\perp(x) dS.\end{aligned}\quad (1.12)$$

Таким образом, в этом случае  $\vec{\mathcal{E}}(x_0)$ ,  $\vec{\mathcal{H}}(x_0)$  означает поле, возбуждаемое данными источниками при отсутствии материальных сред, а представление (1.12) дает выражение поправки, вносимой в дальней зоне наличием среды  $T$ .

В простейшем случае, когда  $\mu \equiv \mu_0$ , представление (1.9) приобретает особенно простой вид при любом  $\vec{p}$  и  $x_0 \in V$ :

$$\vec{p} \cdot [\vec{E}(x_0) - \vec{\varepsilon}(x_0)] = (\varepsilon - \varepsilon_0) \int_T \vec{E}(x) \cdot \vec{\varepsilon}^e(x | x_0, \vec{p}) dV. \quad (1.13)$$

Из (1.13) получаем поправки к комплексной диаграмме направленности:

$$\vec{p} \cdot [\vec{E}(\vec{r}^0) - \vec{\varepsilon}(\vec{r}^0)] = (\varepsilon - \varepsilon_0) \int_T \vec{E}(x) \cdot \vec{\varepsilon}^e(x | \vec{r}^0, \vec{p}) dV. \quad (1.14)$$

Если поля  $\vec{\varepsilon}(x_0)$ ,  $\vec{\varepsilon}(x | x_0, \vec{p})$  известны, то при  $x_0 \in T$  равенство (1.13) есть интегральное уравнение относительно поля, возбуждаемого в среде  $T$ .

В этом случае, когда многообразии  $T$  представляет собой совокупность тонких слоев диэлектрика (толщина  $\delta$  которой мала), из соотношения (1.13) могут быть получены асимптотические формулы, тем более точные, чем меньше безразмерный параметр  $\bar{\delta} = \delta/\lambda_0$ . При малом  $\bar{\delta}$  интегральный член в (1.13), как следует ожидать из физических соображений, должен быть малым. Можно показать, что этот интеграл, равно как и вообще интеграл вида

$$I(x_0) = \int_T \vec{F}(x) \cdot \vec{\varepsilon}^e(x | x_0, \vec{p}) dV$$

с гладкой в области  $T$  (вплоть до ее границы) вектор-функцией  $\vec{F}(x)$ , допускает при  $x_0 \in T$  оценку

$$|I(x_0)| \leq \text{const } \bar{\delta}.^1 \quad (1.15)$$

Из равенства (1.13) и оценки вида (1.15) следует, что при  $x \in T$

$$\vec{E}(x) = \vec{e}(x) + O(\bar{\delta}),$$

поэтому из (1.14) получаем

$$\vec{p} \cdot [\vec{E}(\vec{r}^0) - \vec{e}(\vec{r}^0)] = (\varepsilon - \varepsilon_0) \int_T \vec{e}(x) \cdot \vec{e}^e(x | \vec{r}^0, \vec{p}) dV + o(\bar{\delta}). \quad (1.16)$$

Равенства типа (1.16) и могут служить расчетными формулами с оценкой погрешности  $o(\bar{\delta})$ .

Рассмотрим еще одно из возможных применений обобщенной леммы Лоренца. Пусть некоторая идеально проводящая поверхность  $L$  покрыта слоем  $T$  радиопоглощающего материала (рис. 1.1) с проницаемостями  $\varepsilon_1, \mu_1$ .

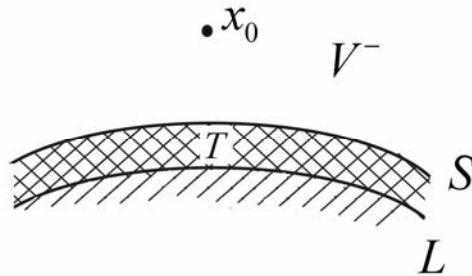


Рис. 1.1. Идеально проводящая поверхность, покрытая слоем радиопоглощающего материала

<sup>1</sup> Оценка (1.15) нетривиальна, ибо ее получение основано (в конечном счете) на оценивании сингулярных интегралов вида  $\int_T \Phi(x) \frac{-\vec{p} + 3(\vec{p} \cdot \vec{R}^0)\vec{R}^0}{R^3} dV$ ,

где  $\vec{R} = \vec{x} - \vec{x}_0$ ,  $R = |\vec{R}|$ ,  $\vec{R}^0 = \vec{R}/R$ .

Пусть, далее, известно поле  $(\vec{\mathcal{E}}_2, \vec{\mathcal{H}}_2)$ , порожденное электрическим диполем  $\vec{J}_2^e = -j\omega \vec{p} \delta(x - x_0)$ <sup>1</sup> в присутствии указанной рассеивающей поверхности, но для проницаемостей материала слоя  $T$   $\epsilon_2, \mu_2$ . Необходимо определить поле  $\vec{E}_1$ , порожденное сторонними источниками (с плотностью тока  $\vec{J}_1^e$ ), расположенными в области  $V^-$ , в присутствии радиопоглощающего слоя  $T$  на металлической подложке  $L$ . При этом известно, что значение  $\epsilon_1$  близко к  $\epsilon_2$ , а  $\mu_1$  к  $\mu_2$ .

Пусть точка наблюдения  $x_0 \in V^-$ . Применим обобщенную лемму Лоренца (1.3) к полям  $(\vec{E}_1, \vec{H}_1)$  и  $(\vec{\mathcal{E}}_2, \vec{\mathcal{H}}_2)$  в области  $V = V^-$  с границей  $\partial V = S$ . В результате получим соотношение:

$$-j\omega \vec{p} \cdot [\vec{E}_1(x_0) - \vec{E}_2(x_0)] = \int_S (\vec{E}_1^T \cdot \vec{\mathcal{H}}_2^\perp - \vec{\mathcal{E}}_2^T \cdot \vec{H}_1^\perp) dS. \quad (1.17)$$

Пусть, далее, область  $V = T$ , а ее граница  $\partial V = S \cup L$ . Применение леммы (1.3) к тем же полям в этом случае дает

$$\int_S \left\{ \mu_2 \vec{E}_1^T \cdot \vec{\mathcal{H}}_2^\perp - \mu_1 \vec{\mathcal{E}}_2^T \cdot \vec{H}_1^\perp \right\} dS = j\omega (\epsilon_1 \mu_1 - \epsilon_2 \mu_2) \int_T \vec{E}_1 \cdot \vec{\mathcal{E}}_2 dV. \quad (1.18)$$

Домножая (1.17) на  $\mu_1$  и вычитая полученное равенство из (1.18), придем к соотношению:

---

<sup>1</sup> Отметим, что, воспользовавшись принципом суперпозиции, поле  $\vec{E}_2$ , порожденное заданным сторонним распределением тока  $\vec{J}_1^e$ , можно представить с помощью равенства:

$$-j\omega \vec{p} \vec{E}_2(x_0) = \int_V \vec{J}_1^e \cdot \vec{\mathcal{E}}_2(x|x_0, \vec{p}) dV, \text{ где } V \text{ содержит все сторонние источники}$$

излучения.



$$\begin{aligned}
 j\omega\mu_1\vec{p}\left[\vec{E}_1(x_0)-\vec{E}_2(x_0)\right] &= (\mu_2-\mu_1)\int_S\vec{E}_1^T\cdot\vec{\mathcal{H}}_2^\perp dS - \\
 -j\omega(\varepsilon_1\mu_1-\varepsilon_2\mu_2)\int_T\vec{E}_1\cdot\vec{\varepsilon}_2 dV. & \quad (1.19)
 \end{aligned}$$

Проделав аналогичные преобразования в случае, когда  $x_0 \in T$ , получим интегральное уравнение для поля  $\vec{E}_1$  в слое  $T$ :

$$\begin{aligned}
 -j\omega\vec{p}\left\{\mu_2\vec{E}_1(x_0)-\mu_1\vec{E}_2(x_0)\right\} &= (\mu_2-\mu_1)\int_S\vec{E}_1^T\cdot\vec{\mathcal{H}}_2^\perp dS - \\
 -j\omega(\varepsilon_1\mu_1-\varepsilon_2\mu_2)\int_T\vec{E}_1\cdot\vec{\varepsilon}_2 dV. & \quad (1.20)
 \end{aligned}$$

Из уравнения (1.20) с учетом малости величин  $|\mu_1-\mu_2|$ ,  $|\varepsilon_1-\varepsilon_2|$  можно получить асимптотическое представление для поля  $\vec{E}_1(x_0)$  при  $x_0 \in T$ . Главный член этой асимптотики, очевидно, имеет вид

$$\vec{E}_1(x_0) \sim \frac{\mu_1}{\mu_2}\vec{E}_2(x_0). \quad (1.21)$$

Проведя один раз итерирование уравнения (1.20), подставив с этой целью (1.21) в подынтегральное выражение правой части (1.20), получим уточненное асимптотическое представление поля  $\vec{E}_1(x_0)$  в слое  $T$ :

$$\begin{aligned}
 -j\omega\vec{p}\cdot\vec{E}_1(x_0) &\sim -j\omega\vec{p}\cdot\vec{E}_2(x_0)\cdot\frac{\mu_1}{\mu_2} + \\
 +\left(1-\frac{\mu_1}{\mu_2}\right)\frac{\mu_1}{\mu_2}\int_S\vec{E}_2^T\cdot\vec{\mathcal{H}}_2^\perp dS &-j\omega\left(\varepsilon_1\frac{\mu_1}{\mu_2}-\varepsilon_2\right)\frac{\mu_1}{\mu_2}\int_T\vec{E}_2\cdot\vec{\varepsilon}_2 dV. \quad (1.22)
 \end{aligned}$$

Используя соотношение (1.22) в правой части (1.19), получим выражение для поля  $\vec{E}_1(x_0)$  при  $x_0 \in V^-$ , которое дает возможность находить поле  $\vec{E}_1$  в области, внешней по отношению к рассеивающей поверхности, через значения полей  $\vec{E}_2$ ,  $\vec{\mathcal{E}}_2$ ,  $\vec{\mathcal{H}}_2$ , получающихся при другом материальном заполнении области  $T$ .

В заключение отметим, что круг возможных практических приложений приведенного в разделе 1.1 обобщения леммы Лоренца довольно широк. Например, интегральное представление (1.8) можно применить не только к структуре, состоящей из идеально проводящих рассеивателей и поглощающих сред, но и к оценке влияния радиопрозрачных оболочек (например, обтекателей) на прохождение и рассеяние электромагнитных волн.

### 1.3. Обобщенный принцип зеркальных изображений и его приложения к решению некоторых задач рассеяния волн

Основное содержание настоящего раздела составляет описание строгих и физически интерпретируемых математических моделей рассеяния для различных типов рассеивающих объектов (идеальных проводников, идеальных магнетиков, идеально поглощающих объектов), находящихся над подстилающей поверхностью, а также математической модели апертурной антенны, закрытой какой-либо радиопрозрачной конструкцией (обтекателем, антенным укрытием и т.п.). В связи с решением последней задачи в разделе дано также обобщение принадлежащей Я.Н. Фельду [13] принципиально важной трактовки метода эквивалентных токов для расчета поля апертурной антенны на тот случай, когда антенна излучает в полупространство, содержащее рассеиватели-диэлектрики, проводники, магнетики. При этом оказалось необходимым надлежащим образом обобщить классический принцип зеркальных изображений.