

С помощью подстановки:

$$u \equiv r\bar{u}$$

оно может быть приведено к уравнению Гельмгольца:

$$\frac{\partial^2 \bar{u}}{\partial r^2} + \frac{2}{r} \frac{\partial \bar{u}}{\partial r} + \frac{1}{r^2 \sin^2 \theta} \frac{\partial}{\partial \theta} \left( \sin^2 \theta \frac{\partial \bar{u}}{\partial \theta} \right) + \frac{1}{r^2 \sin^2 \theta} \frac{\partial^2 \bar{u}}{\partial \varphi^2} + k^2 \bar{u} = 0.$$

Зная решения  $\bar{u}$  и  $\bar{v}$  последнего уравнения, подчиненные условиям, которые обеспечивают выполнение граничных условий для решений соответственно электрического и магнитного типа, можно найти все векторы поля с помощью формул, очевидным образом вытекающих из формул (82) — (85). Функции  $\bar{u}$  и  $\bar{v}$  получили название *потенциалов Дебая*.

### ЗАДАЧИ

1. Предположив, что параметры Ламе  $h_j$ ,  $h_k$  и  $h_l$  системы координат  $\zeta_j$ ,  $\zeta_k$ ,  $\zeta_l$  не зависят от  $\zeta_l$ , рассмотреть электромагнитное поле в пустоте, также не зависящее от координаты  $\zeta_l$ . Показать, что векторы поля могут быть вычислены по формулам:

$$E_j = -\frac{c}{i\omega} \frac{1}{h_k h_l} \frac{\partial u^*}{\partial \zeta_k}, \quad E_k = \frac{c}{i\omega} \frac{1}{h_j h_l} \frac{\partial u^*}{\partial \zeta_j}, \quad E_l = \frac{1}{h_l} v^*,$$

$$H_j = \frac{c}{i\omega} \frac{1}{h_k h_l} \frac{\partial v^*}{\partial \zeta_k}, \quad H_k = -\frac{c}{i\omega} \frac{1}{h_j h_l} \frac{\partial v^*}{\partial \zeta_j}, \quad H_l = \frac{1}{h_l} u^*,$$

где  $u^*$  и  $v^*$  — функции, удовлетворяющие уравнению

$$\frac{\partial}{\partial \zeta_j} \left( \frac{h_k}{h_j h_l} \frac{\partial u}{\partial \zeta_j} \right) + \frac{\partial}{\partial \zeta_k} \left( \frac{h_j}{h_k h_l} \frac{\partial u}{\partial \zeta_k} \right) + \frac{\omega^2}{c^2} \frac{h_j h_k}{h_l} u = 0.$$

**Замечание.** Функции  $u^*$  и  $v^*$  называют *потенциалами Абрагама*. Рассмотренный в этой задаче случай является единственным, кроме рассмотренного выше, когда электромагнитное поле может быть представлено с помощью двух скалярных функций.

2. Показать, что к числу координатных систем, рассмотренных в предыдущей задаче, принадлежат системы, обладающие симметрией вращения относительно одной из координатных осей (например, цилиндрические или сферические координаты).

3. Показать, что в декартовых и цилиндрических координатах решения уравнений Максвелла электрического и магнитного типа могут быть представлены с помощью соответственно электрического и магнитного векторов Герца, у каждого из которых лишь одна компонента  $\Pi_3$  и  $\Pi_3^*$  или  $\Pi_z$  и  $\Pi_z^*$  отлична от нуля. Показать далее, что можно положить:  $\Pi_3$  (или  $\Pi_z$ ) =  $u$ ,  $\Pi_3^*$  (или  $\Pi_z^*$ ) =  $v$ , где  $u$  и  $v$  — функции, определенные в тексте параграфа.

## § 9. Теорема единственности

Рассмотрим имеющий большое принципиальное значение вопрос о единственности решений системы уравнений Максвелла.

Пусть  $S$  — замкнутая поверхность, разделяющая две среды  $i$  и  $e$ , заполняющие соответственно конечную область  $V_i$ , рас-

положенную внутри  $S$ , и бесконечную область  $V_e$ , расположенную вне  $S$ . На границе  $S$  будем считать выполненными условия сопряжения тангенциальных компонент векторов поля:

$$\begin{aligned} E_{\tau_i} - E_{\tau_e} &= 0, \\ H_{\tau_i} - H_{\tau_e} &= 0. \end{aligned} \quad (86)$$

Далее будем считать, что выполняется условие излучения, при  $r \rightarrow \infty$ :

$$\begin{aligned} r \left( \frac{\partial E_\alpha}{\partial r} - ik_e E_\alpha \right) \rightarrow 0, \quad r \left( \frac{\partial H_\alpha}{\partial r} - ik_e H_\alpha \right) \rightarrow 0, \quad E_\alpha \rightarrow 0, \quad H_\alpha \rightarrow 0, \quad (87) \\ \alpha = 1, 2, 3, \end{aligned}$$

где  $k_e$  — квадратный корень с положительной вещественной частью из выражения

$$k_e^2 = \frac{\omega^2 \epsilon_e \mu_e - 4\pi i \omega \mu_e \sigma_e}{c^2}.$$

Входящие в последнее выражение величины отмечены индексами  $e$ , поскольку бесконечно удаленная точка принадлежит среде  $e$ . В дальнейшем индексы при обозначениях величин будем вводить только тогда, когда необходимо подчеркнуть, что данная величина относится к определенной среде.

Наконец, будем считать, что электропроводность среды  $i$

$$\sigma_i \neq 0. \quad (88)$$

При указанных достаточно общих условиях имеет место

Теорема единственности. *Решение системы уравнений Максвелла (40) — (41), удовлетворяющее граничным условиям (86) и условиям излучения (87), при условии (88) единственно.*

Для доказательства теоремы предположим, что существует два решения, т. е. две системы векторов поля  $\mathbf{E}^{(1)}$ ,  $\mathbf{H}^{(1)}$  и  $\mathbf{E}^{(2)}$ ,  $\mathbf{H}^{(2)}$ , удовлетворяющих требованиям теоремы. В этом случае разности

$$\mathbf{E} = \mathbf{E}^{(1)} - \mathbf{E}^{(2)}, \quad \mathbf{H} = \mathbf{H}^{(1)} - \mathbf{H}^{(2)},$$

очевидно, будут удовлетворять однородной системе уравнений Максвелла:

$$\frac{\partial E_\gamma}{\partial x_\beta} - \frac{\partial E_\beta}{\partial x_\gamma} = \frac{i\omega\mu}{c} H_\alpha, \quad (89)$$

$$\frac{\partial H_\gamma}{\partial x_\beta} - \frac{\partial H_\beta}{\partial x_\gamma} = \frac{4\pi\sigma - i\omega\epsilon}{c} E_\alpha, \quad (90)$$

граничным условиям (86) и условию излучения (87) на бесконечности. Теорема будет доказана, если показать, что векторы  $\mathbf{E}$  и  $\mathbf{H}$ , удовлетворяющие перечисленным условиям, тождественно равны нулю во всем пространстве.

Рассмотрим выражение

$$m \equiv \frac{4\pi\sigma - i\omega\varepsilon}{c} |\mathbf{E}|^2 + \frac{i\omega\mu}{c} |\mathbf{H}|^2 \quad (91)$$

и выражение, комплексно сопряженное ему,

$$m^* \equiv \frac{4\pi\sigma + i\omega\varepsilon}{c} |\mathbf{E}|^2 - \frac{i\omega\mu}{c} |\mathbf{H}|^2. \quad (92)$$

Звездочкой будем отмечать величины, комплексно сопряженные величинам, обозначаемым тем же символом без звездочки. Сумма

$$m + m^* = \frac{4\pi\sigma}{c} |\mathbf{E}|^2 \geq 0. \quad (93)$$

Раскроем выражение для квадратов модулей векторов поля. По определению

$$|\mathbf{E}|^2 = \sum_{\alpha=1}^3 E_{\alpha} E_{\alpha}^*.$$

В силу соотношения (90):

$$E_{\alpha} = \frac{c}{4\pi\sigma - i\omega\varepsilon} \left( \frac{\partial H_{\gamma}}{\partial x_{\beta}} - \frac{\partial H_{\beta}}{\partial x_{\gamma}} \right),$$

откуда

$$|\mathbf{E}|^2 = \frac{c}{4\pi\sigma - i\omega\varepsilon} \sum_{\circ} E_{\alpha}^* \left( \frac{\partial H_{\gamma}}{\partial x_{\beta}} - \frac{\partial H_{\beta}}{\partial x_{\gamma}} \right) = \frac{c}{4\pi\sigma + i\omega\varepsilon} \sum_{\circ} E_{\alpha} \left( \frac{\partial H_{\gamma}^*}{\partial x_{\beta}} - \frac{\partial H_{\beta}^*}{\partial x_{\gamma}} \right),$$

где значок  $\circ$  означает, что суммируемые члены получаются один из другого *круговой перестановкой индексов*  $\alpha, \beta, \gamma$ . Аналогичным путем, используя уравнения (90), найдем, что

$$|\mathbf{H}|^2 = \frac{c}{i\omega\mu} \sum_{\circ} H_{\alpha}^* \left( \frac{\partial E_{\gamma}}{\partial x_{\beta}} - \frac{\partial E_{\beta}}{\partial x_{\gamma}} \right) = -\frac{c}{i\omega\mu} \sum_{\circ} H_{\alpha} \left( \frac{\partial E_{\gamma}^*}{\partial x_{\beta}} - \frac{\partial E_{\beta}^*}{\partial x_{\gamma}} \right).$$

Подставив найденные выражения в выражение (92), получим:

$$\begin{aligned} m^* &= \sum_{\circ} \left[ E_{\alpha} \left( \frac{\partial H_{\gamma}^*}{\partial x_{\beta}} - \frac{\partial H_{\beta}^*}{\partial x_{\gamma}} \right) - H_{\gamma}^* \left( \frac{\partial E_{\gamma}}{\partial x_{\beta}} - \frac{\partial E_{\beta}}{\partial x_{\gamma}} \right) \right] = \\ &= \sum_{\circ} \frac{\partial}{\partial x_{\alpha}} (H_{\beta}^* E_{\gamma} - H_{\gamma}^* E_{\beta}), \end{aligned}$$

откуда очевидно, что

$$m + m^* = \sum_{\circ} \frac{\partial}{\partial x_{\alpha}} [(H_{\beta}^* E_{\gamma} - H_{\beta} E_{\beta}^*) + (H_{\beta}^* E_{\gamma} - H_{\gamma}^* E_{\beta})].$$

Пусть  $\sum$  — шаровая поверхность настолько большого радиуса  $r$ , что область  $V_i$  лежит внутри нее. Легко видеть, что в силу

граничных условий (86), нормальная составляющая вектора  $\mathbf{T}$  с компонентами

$$T_\alpha = (H_\beta E_\gamma^* - H_\gamma E_\beta^*) + (H_\beta^* E_\gamma - H_\gamma^* E_\beta) \quad (94)$$

изменяется непрерывно при пересечении поверхности раздела  $S$ . Действительно, пусть для простоты ось  $x_\alpha$  перпендикулярна  $S$ . Нормальная составляющая  $T_n$  вектора  $\mathbf{T}$  равна в этом случае  $T_\alpha$ , а определяющие ее величины  $E_\beta$ ,  $E_\gamma$ ,  $H_\beta$  и  $H_\gamma$  являются компонентами тангенциальных составляющих векторов поля и, следовательно, непрерывны. А поэтому непрерывна и интересующая нас нормальная составляющая.

В силу доказанной непрерывности нормальной составляющей вектора  $\mathbf{T}$  при пересечении  $S$ , во всей области  $V_\Sigma$ , лежащей внутри  $\Sigma$ , к функции

$$m + m^* = \sum_{\alpha=1}^3 \frac{\partial T_\alpha}{\partial x_\alpha}$$

можно применить формулу Остроградского—Гаусса, что, в силу соотношения (93), даст

$$\iiint_{V_\Sigma} \frac{4\pi\sigma}{c} |\mathbf{E}|^2 dV = \iint_{\Sigma} T_n dS. \quad (95)$$

Введем сферические координаты  $(r, \theta, \varphi)$  с началом в центре, из которого описана шаровая поверхность  $\Sigma$ . На  $\Sigma$ :

$$T_n = T_r = (H_\theta E_\varphi^* - H_\varphi E_\theta^*) + (H_\theta^* E_\varphi - H_\varphi^* E_\theta). \quad (96)$$

Пользуясь уравнениями Максвелла в сферических координатах (задача 4 к § 6), получим:

$$\begin{aligned} H_\theta &= \frac{c}{i\omega\mu} \left[ \frac{1}{r \sin \theta} \frac{\partial E_r}{\partial \varphi} - \frac{1}{r} E_\varphi - \frac{\partial E_\varphi}{\partial r} \right] \equiv \\ &\equiv \frac{c}{i\omega\mu} \frac{1}{r} \left[ \frac{1}{\sin \theta} \frac{\partial E_r}{\partial \varphi} - E_\varphi - r \left( \frac{\partial E_\varphi}{\partial r} - ikE_\varphi \right) \right] - \frac{ck}{\omega\mu} E_\varphi, \\ H_\varphi &= \frac{c}{i\omega\mu} \left[ \frac{1}{r} E_\theta + \frac{\partial E_\theta}{\partial r} - \frac{1}{r} \frac{\partial E_r}{\partial \theta} \right] \equiv \\ &\equiv \frac{c}{i\omega\mu} \frac{1}{r} \left[ E_\theta - \frac{\partial E_r}{\partial \theta} + r \left( \frac{\partial E_\theta}{\partial r} - ikE_\theta \right) \right] + \frac{ck}{\omega\mu} E_\theta. \end{aligned}$$

Оценим порядок членов в правых частях этих уравнений при  $r \rightarrow \infty$ . В силу условия излучения (87), при  $r \rightarrow \infty$

$$E_r \rightarrow 0, \quad E_\theta \rightarrow 0, \quad E_\varphi \rightarrow 0, \quad r \left( \frac{\partial E_\varphi}{\partial r} - ikE_\varphi \right) \rightarrow 0, \quad r \left( \frac{\partial E_\theta}{\partial r} - ikE_\theta \right) \rightarrow 0,$$

поэтому члены, содержащие множитель  $\frac{1}{r}$ , стремятся к нулю

быстрее  $\frac{1}{r}$ . Отсюда следует, что

$$\left. \begin{aligned} H_\theta &= -\frac{ck}{\omega\mu} E_\varphi + o\left(\frac{1}{r}\right), \\ H_\varphi &= \frac{ck}{\omega\mu} E_\theta + o\left(\frac{1}{r}\right), \end{aligned} \right\} \quad (97)$$

где  $o\left(\frac{1}{r}\right)$  означает совокупность членов более высокого порядка малости, чем  $\frac{1}{r}$ . Подставив эти выражения в формулу (96), получим

$$\begin{aligned} T_n &= -\frac{ck}{\omega\mu} (E_\theta E_\theta^* + E_\varphi E_\varphi^*) - \frac{ck^*}{\omega\mu} (E_\theta E_\theta^* + E_\varphi E_\varphi^*) + o\left(\frac{1}{r^2}\right) = \\ &= -\frac{2c \operatorname{Re} k}{\omega\mu} (|E_\theta|^2 + |E_\varphi|^2) + o\left(\frac{1}{r^2}\right), \end{aligned}$$

где  $o\left(\frac{1}{r^2}\right)$  означает совокупность членов порядка более высокого, чем  $\frac{1}{r^2}$ . Из соотношения (95) теперь вытекает, что

$$\begin{aligned} \iiint_{V_i} \frac{4\pi\sigma_i}{c} |\mathbf{E}|^2 dV + \iiint_{V_e} \frac{4\pi\sigma_e}{c} |\mathbf{E}|^2 dV + \\ + \frac{2c \operatorname{Re} k}{\omega\mu_e} \lim_{r \rightarrow \infty} \iint_{\Sigma} (|E_\theta|^2 + |E_\varphi|^2) dS = 0. \end{aligned}$$

Так как все члены этого уравнения неотрицательны, то нулю равен каждый из них, а поскольку и подинтегральные выражения неотрицательны, то должно быть

$$\begin{aligned} \frac{4\pi\sigma_i}{c} |\mathbf{E}|^2 = 0 \text{ в } V_i, \quad \frac{4\pi\sigma_e}{c} |\mathbf{E}|^2 = 0 \text{ в } V_e, \\ \lim_{r \rightarrow \infty} \iint_{\Sigma} (|E_\theta|^2 + |E_\varphi|^2) d\Sigma = 0. \end{aligned} \quad (98)$$

В силу соотношений (97) отсюда также следует, что

$$\lim_{r \rightarrow \infty} \iint_{\Sigma} (|H_\theta|^2 + |H_\varphi|^2) d\Sigma = 0.$$

Наконец, пользуясь уравнениями Максвелла в сферических координатах, найдем, что

$$\begin{aligned} E_r &= \frac{c}{4\pi\sigma - i\omega\epsilon} \frac{1}{r \sin \theta} \left[ \frac{\partial}{\partial \theta} H_\varphi \sin \theta - \frac{\partial H_\theta}{\partial \varphi} \right], \\ H_r &= \frac{c}{i\omega\mu} \frac{1}{r \sin \theta} \left[ \frac{\partial}{\partial \theta} E_\varphi \sin \theta - \frac{\partial E_\theta}{\partial \varphi} \right], \end{aligned}$$

откуда ясно, что радиальные компоненты  $E_r$  и  $H_r$  по порядку величины не превосходят угловых компонент, так что должно быть

$$\lim_{r \rightarrow \infty} \iint_{\Sigma} (|E_r|^2 + |H_r|^2) d\Sigma = 0,$$

а поэтому вообще

$$\lim_{r \rightarrow \infty} \iint_{\Sigma} |\mathbf{E}|^2 d\Sigma = \lim_{r \rightarrow \infty} \iint_{\Sigma} |\mathbf{H}|^2 d\Sigma = 0. \quad (99)$$

Если  $\sigma_i \neq 0$ ,  $\sigma_e \neq 0$ , то из (98) вытекает, что во всем пространстве  $\mathbf{E} = 0$ , а в силу уравнений (89) также и  $\mathbf{H} = 0$ . Если же  $\sigma_e = 0$ , то во внешней области параметр  $k = k_e = \frac{\omega \sqrt{\epsilon_e \mu_e}}{c}$  имеет вещественное значение. Поэтому, приняв во внимание, что каждая из компонент векторов поля удовлетворяет уравнению Гельмгольца, мы можем воспользоваться основной леммой теории уравнения Гельмгольца (§ 7 гл. XXIV), согласно которой выполнение условия (99) при вещественном  $k$  влечет за собой обращение  $\mathbf{E}$  и  $\mathbf{H}$  в нуль во всей внешней области. Во внутренней же области  $\mathbf{E}$  и  $\mathbf{H}$  равны нулю в силу первого из соотношений (98). Таким образом, теорема доказана.

## Глава XXX

### НАПРАВЛЯЕМЫЕ ЭЛЕКТРОМАГНИТНЫЕ ВОЛНЫ

#### § 1. Поперечно-электрические, поперечно-магнитные и поперечно-электромагнитные волны

В этой главе мы рассмотрим ряд задач, связанных с установившимися процессами распространения электромагнитных волн вдоль систем, обладающих свойством создавать условия, при которых распространение волны происходит, в основном, в заданном направлении. Такие волны называют *направляемыми*, а направляющие их системы — *волноводами*.

Основным приемом, которым мы будем пользоваться для упрощения рассмотрения этих задач, явится представление электромагнитного поля в виде суперпозиции волн нескольких типов.

Пусть ось  $x_3$  направлена вдоль направления распространения волны. Это всегда можно сделать по крайней мере локально, в данной точке. Электромагнитное поле волны определяется шестью компонентами  $E_1, E_2, E_3, H_1, H_2, H_3$  электрического и магнитного векторов. Представим его в виде суперпозиции двух полей, определяемых соответственно компонентами

$$\left. \begin{array}{ccc} 0, & E_2, & 0 \\ H_1, & 0, & H_3 \end{array} \right\} \quad (1)$$