

Уравнение колебаний для векторного потенциала \mathbf{A} в некоторых случаях (например, в декартовой системе координат) распадается на три скалярных уравнения. Однако вопрос о приведении уравнений упругости к отдельным скалярным уравнениям колебаний не может быть рассмотрен до конца без привлечения граничных условий, которые могут связывать разные компоненты и тем самым представлять значительные трудности для полного расщепления уравнений.

II. Уравнения электромагнитного поля

1. Уравнения электромагнитного поля и граничные условия. Электромагнитное поле характеризуется векторами \mathbf{E} и \mathbf{H} напряженностей электрического и магнитного полей и векторами \mathbf{D} и \mathbf{B} электрической и магнитной индукции. Полная система уравнений Максвелла, связывающих эти величины, имеет вид

$$\operatorname{rot} \mathbf{H} = \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} + \frac{4\pi}{c} \mathbf{j} + \frac{4\pi}{c} \mathbf{j}^{(e)}, \quad (1)$$

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = -\frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}, \quad (2)$$

$$\operatorname{div} \mathbf{B} = 0, \quad (3)$$

$$\operatorname{div} \mathbf{D} = 4\pi\rho, \quad (4)$$

где \mathbf{j} — объемная плотность токов проводимости, $\mathbf{j}^{(e)}$ — плотность токов, происходящих от действия сторонних э. д. с., ρ — объемная плотность зарядов, c — скорость света в пустоте. В дальнейшем мы часто будем считать $\mathbf{j}^{(e)} = 0$.

К этим уравнениям следует присоединить так называемые материальные уравнения поля

$$\mathbf{D} = \epsilon \mathbf{E}, \quad (5)$$

$$\mathbf{B} = \mu \mathbf{H}, \quad (6)$$

$$\mathbf{j} = \sigma \mathbf{E}, \quad (7)$$

где ϵ — диэлектрическая постоянная, μ — магнитная проницаемость, σ — проводимость среды. В дальнейшем мы будем предполагать среду однородной и изотропной. В этом случае $\epsilon = \epsilon = \text{const}$, $\mu = \mu = \text{const}$. Мы часто будем рассматривать электромагнитные процессы в пустоте, где $\epsilon = \mu = 1$, $\sigma = 0$, при условии отсутствия зарядов и токов. В этом случае уравнения Максвелла упрощаются:

$$\operatorname{rot} \mathbf{H} = \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}, \quad \operatorname{div} \mathbf{H} = 0,$$

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = -\frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}, \quad \operatorname{div} \mathbf{E} = 0,$$

Уравнения (1) и (4) совместны, так как между ρ и j имеется соотношение

$$\frac{\partial \rho}{\partial t} + \operatorname{div} j = 0,$$

выражающее закон сохранения электрического заряда.

Законы электромагнитного поля, выраженные в дифференциальной форме уравнениями (1) — (4), могут быть выражены в интегральной форме

$$\oint_C H_s ds = \frac{4\pi}{c} \int_{\Sigma} \int i_n d\sigma, \quad (1')$$

$$\oint_C E_s ds = -\frac{1}{c} \frac{d}{dt} \int_{\Sigma} \int B_n d\sigma = -\frac{1}{c} \frac{d\Phi}{dt}, \quad (2')$$

где

$$i = j_{cm} + j = \frac{1}{4\pi} \frac{\partial D}{\partial t} + j \quad (8)$$

— полный ток, $j_{cm} = \frac{1}{4\pi} \frac{\partial D}{\partial t}$ — ток смещения. Интегрирование производится по контуру C и по поверхности Σ , опирающейся на этот контур; $\Phi = \int_{\Sigma} \int B_n d\sigma$ — поток индукции, пронизывающий контур C . Обозначая через T некоторый замкнутый объем, а через Σ — ограничивающую его поверхность, будем иметь вместо (3) и (4)

$$\int_{\Sigma} \int B_n d\sigma = 0, \quad (3')$$

$$\int_{\Sigma} \int D_n d\sigma = 4\pi \int_T \int \rho d\tau = 4\pi e, \quad (4')$$

где e — полный заряд внутри объема T .

Уравнения (1') — (4') имеют простой физический смысл и являются математическим выражением основных опытных фактов, послуживших основанием для вывода уравнений Максвелла. Так, уравнение (1') является обобщением известного закона Био и Савара, уравнение (2') выражает собой закон электромагнитной индукции Фарадея, уравнение (4') может быть непосредственно выведено из закона Кулона. Уравнение (3') является следствием замкнутости силовых линий магнитного поля.

Если среда неоднородна, то к уравнению Максвелла следует присоединить условия сопряжения. На границе раздела двух разных сред (1) и (2) должны выполняться следующие условия:

$$E_s^{(1)} = E_s^{(2)} \quad (9)$$

(непрерывность тангенциальных составляющих вектора \mathbf{E}),

$$H_s^{(1)} = H_s^{(2)} \quad (10)$$

(непрерывность тангенциальных составляющих вектора \mathbf{H}), а также

$$B_{n_1}^{(1)} = B_{n_2}^{(2)} \quad (11)$$

(непрерывность нормальных составляющих вектора \mathbf{B}),

$$D_{n_1}^{(1)} - D_{n_2}^{(2)} = 4\pi v, \quad \text{или} \quad \epsilon_1 E_{n_1}^{(1)} - \epsilon_2 E_{n_2}^{(2)} = 4\pi v, \quad (12)$$

где n_1 и n_2 — нормали к поверхности раздела двух сред, причем n_1 направлена внутрь первой среды, а n_2 — внутрь второй среды, v — поверхностная плотность зарядов. Эти условия легко получаются из уравнений (1')—(4').

Уравнения Максвелла вместе с граничными условиями позволяют однозначно найти электромагнитное поле в пространстве по заданному начальному состоянию поля. При этом для однозначного определения поля достаточно использовать условия (9) и (10) непрерывности тангенциальных составляющих поля.

Если электромагнитный процесс является статическим, т. е. не меняется во времени, то уравнения Максвелла принимают вид

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = 0, \quad \operatorname{rot} \mathbf{H} = \frac{4\pi}{c} \sigma \mathbf{E} + \frac{4\pi}{c} \mathbf{j}^{(e)},$$

$$\operatorname{div} \epsilon \mathbf{E} = 4\pi \rho, \quad \operatorname{div} \mu \mathbf{H} = 0.$$

Если, кроме того, среда не обладает проводимостью, т. е. $\sigma = 0$, то мы получаем две независимые системы уравнений для электрического и магнитного полей

$$\left. \begin{aligned} \operatorname{rot} \mathbf{E} &= 0, \\ \operatorname{div} \epsilon \mathbf{E} &= 4\pi \rho \end{aligned} \right\} \quad (\text{уравнения электростатики}),$$

$$\left. \begin{aligned} \operatorname{rot} \mathbf{H} &= \frac{4\pi}{c} \mathbf{j}^{(e)}, \\ \operatorname{div} \mu \mathbf{H} &= 0 \end{aligned} \right\} \quad (\text{уравнения магнитостатики}).$$

Уравнения электростатики были рассмотрены нами в главе IV и в приложениях к главе IV.

В случае однородной среды нетрудно получить уравнения для каждого из векторов \mathbf{E} и \mathbf{H} в отдельности. Предположим, что $\rho = 0$, $\mathbf{j}^{(e)} = 0$.

Применяя к уравнению (1) операцию rot , имеем:

$$\operatorname{rot} \operatorname{rot} \mathbf{H} = \frac{\epsilon}{c} \frac{\partial}{\partial t} \operatorname{rot} \mathbf{E} + \frac{4\pi}{c} \sigma \operatorname{rot} \mathbf{E},$$

откуда в силу уравнения (2) и соотношения $\operatorname{rot} \operatorname{rot} \mathbf{H} = -\operatorname{grad} \operatorname{div} \mathbf{H} - \Delta \mathbf{H}$ получим:

$$\operatorname{grad} \operatorname{div} \mathbf{H} - \Delta \mathbf{H} = -\frac{\epsilon\mu}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{H}}{\partial t^2} - \frac{4\pi\sigma\mu}{c^2} \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t}$$

или

$$\Delta \mathbf{H} = \frac{1}{a^2} \frac{\partial^2 \mathbf{H}}{\partial t^2} + \frac{4\pi\sigma\mu}{c^2} \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} \quad \left(a^2 = \frac{c^2}{\epsilon\mu} \right), \quad (13)$$

так как

$$\operatorname{div} \mathbf{H} = 0.$$

Аналогично выводится уравнение для \mathbf{E}

$$\Delta \mathbf{E} = \frac{1}{a^2} \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2} + \frac{4\pi\sigma\mu}{c^2} \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}. \quad (14)$$

В частности, уравнению (13) или (14) будут удовлетворять компоненты E_x, E_y, E_z и H_x, H_y, H_z

$$\Delta u = \frac{1}{a^2} \frac{\partial^2 u}{\partial t^2} + \frac{4\pi\sigma\mu}{c^2} \frac{\partial u}{\partial t}, \quad (15)$$

где u — одна из компонент E_x, E_y, E_z или H_x, H_y, H_z .

Характер процесса определяется свойствами среды. Если среда непроводящая ($\sigma = 0$), то мы получаем обычное уравнение колебаний

$$\Delta u = \frac{1}{a^2} \frac{\partial^2 u}{\partial t^2}, \quad (16)$$

т. е. электромагнитные процессы распространяются в непроводящей среде без затухания со скоростью $a = c/\sqrt{\epsilon\mu}$ и, в частности, в пустоте со скоростью света c .

Если среда обладает большой проводимостью и можно пренебречь токами смещения по сравнению с токами проводимости, то будем иметь уравнение параболического типа

$$\Delta u = \frac{4\pi\sigma\mu}{c^2} \frac{\partial u}{\partial t}. \quad (17)$$

В общем случае, когда токи проводимости и токи смещения одного порядка, уравнение (15) является уравнением гиперболического типа, описывающим процессы распространения с затуханием, вызываемым диссипацией энергии вследствие проводимости.

Для установившихся процессов, например, в задачах дифракции

$$u = v(x, y, z) e^{i\omega t},$$

мы приходим к уравнению эллиптического типа

$$\Delta v + (k^2 - iq^2)v = 0, \quad (18)$$

где

$$k^2 = \frac{\omega^2}{c^2}; \quad q^2 = \frac{4\pi\mu\omega}{c^2}. \quad (19)$$

Статические поля, как было уже отмечено в главе IV, описываются уравнением Лапласа.

2. Потенциалы электромагнитного поля. Для определения электромагнитного поля мы должны найти шесть величин, являющихся составляющими векторов \mathbf{E} и \mathbf{H} . В ряде случаев, однако, можно свести эту задачу к отысканию четырех, а иногда и меньшего числа величин. С этой целью вводят потенциалы поля — векторный \mathbf{A} , скалярный φ — следующим образом. Рассмотрим уравнение Максвелла в однородной среде, например, в пустоте. Из уравнения (3)

$$\operatorname{div} \mathbf{H} = 0$$

следует, что вектор \mathbf{H} соленоидален и потому может быть представлен с помощью другого вектора \mathbf{A} в виде

$$\mathbf{H} = \operatorname{rot} \mathbf{A}. \quad (20)$$

Подставляя это выражение в уравнение (2)

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = -\frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t},$$

получаем:

$$\operatorname{rot} \left[\mathbf{E} + \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t} \right] = 0,$$

т. е. вектор $\mathbf{E} + \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t}$ является потенциальным и потому может быть представлен в виде градиента некоторой скалярной функции φ

$$\mathbf{E} + \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t} = -\operatorname{grad} \varphi, \quad (21)$$

откуда следует

$$\mathbf{E} = -\operatorname{grad} \varphi - \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t}.$$

Введенные таким образом векторный потенциал \mathbf{A} и скалярный потенциал φ определены не однозначно. В самом деле, из формул (20) и (21) видно, что мы получим одни и те же поля, если заменим \mathbf{A} и φ потенциалами

$$\mathbf{A}' = \mathbf{A} + \operatorname{grad} F, \quad \varphi' = \varphi - \frac{1}{c} \frac{\partial F}{\partial t},$$

где F — произвольная функция. Чтобы устранить эту неопределенность, налагают на потенциалы \mathbf{A} и φ дополнительное условие

$$\operatorname{div} \mathbf{A} + \frac{1}{c} \frac{\partial \varphi}{\partial t} = 0, \quad (22)$$

называемое часто условием Лоренца. Покажем, что при выполнении этого условия потенциалы \mathbf{A} и φ удовлетворяют уравнениям

$$\Delta\varphi - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2\varphi}{\partial t^2} = -4\pi\rho, \quad (23)$$

$$\Delta\mathbf{A} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2\mathbf{A}}{\partial t^2} = -\frac{4\pi}{c} \mathbf{j}, \quad (24)$$

где ρ и \mathbf{j} — плотности заданных зарядов и токов.

Подставляя выражения (20) и (21) в уравнение (1)

$$\operatorname{rot} \mathbf{H} = \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} + \frac{4\pi}{c} \mathbf{j} \quad (1)$$

и пользуясь векторным тождеством

$$\operatorname{rot} \operatorname{rot} \mathbf{A} = \operatorname{grad} \operatorname{div} \mathbf{A} - \Delta \mathbf{A},$$

будем иметь

$$\operatorname{grad} \left(\operatorname{div} \mathbf{A} + \frac{1}{c} \frac{\partial \varphi}{\partial t} \right) - \Delta \mathbf{A} = -\frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} + \frac{4\pi}{c} \mathbf{j},$$

откуда в силу условия (22) и следует уравнение (24). Подставляя затем выражение (21) в четвертое уравнение Максвелла

$$\operatorname{div} \mathbf{E} = 4\pi\rho \quad (4)$$

и учитывая условие (22), получим уравнение (23) для φ .

В случае однородной проводящей среды ($\sigma \neq 0$) потенциалы вводятся с помощью соотношений

$$\mathbf{B} = \operatorname{rot} \mathbf{A}, \quad \mathbf{E} = -\operatorname{grad} \varphi - \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t}. \quad (25)$$

\mathbf{A} и φ связаны между собой соотношением

$$\operatorname{div} \mathbf{A} + \frac{\epsilon\mu}{c} \frac{\partial \varphi}{\partial t} + \frac{4\pi\mu\sigma}{c} \varphi = 0 \quad (26)$$

и удовлетворяют уравнениям

$$\Delta\varphi - \frac{\epsilon\mu}{c^2} \frac{\partial^2\varphi}{\partial t^2} - \frac{4\pi\mu\sigma}{c^2} \frac{\partial\varphi}{\partial t} = -\frac{4\pi\mu}{c} \mathbf{j} \quad (27)$$

$$\Delta\mathbf{A} - \frac{\epsilon\mu}{c^2} \frac{\partial^2\mathbf{A}}{\partial t^2} - \frac{4\pi\mu\sigma}{c^2} \frac{\partial\mathbf{A}}{\partial t} = -\frac{4\pi\rho}{c}, \quad (28)$$

к которым относится все сказанное выше по поводу уравнений (23) и (24).

Если свободных зарядов нет ($\rho \equiv 0$), то потенциал $\varphi = 0$ и векторы поля выражаются через один вектор-потенциал \mathbf{A} , удовлетворяющий дополнительному условию

$$\operatorname{div} \mathbf{A} = 0.$$

В ряде случаев электромагнитные поля можно описывать с помощью векторного потенциала, у которого отлична от нуля лишь одна компонента.

Некоторые из примеров будут рассмотрены в дальнейшем (см. также приложение I к гл. VII).

3. Электромагнитное поле осциллятора.

1. В теории излучения электромагнитных волн часто пользуются понятием осциллятора или вибратора. Это понятие тесно связано с представлением о линейных токах. Осциллятор представляет собой линейный ток бесконечно малой длины.

Рассмотрим прямолинейный ток L , сила которого меняется во времени. В простейшей модели предполагается, что сила тока неизменна по длине проводника.

Ток, постоянный по длине проводника, связан с наличием на его концах зарядов, меняющихся во времени. По аналогии с электростатическим диполем, представляющим совокупность двух зарядов $+e$ и $-e$, осциллятор можно характеризовать моментом

$$\mathbf{p}(t) = e(t) \mathbf{l}. \quad (1)$$

Сила тока в осцилляторе, очевидно, равна

$$\mathbf{J}(t) = \dot{e}(t),$$

так что

$$\frac{d\mathbf{p}}{dt} = \mathbf{J}(t) \mathbf{l}. \quad (2)$$

Произведение $\mathbf{J}(t) \mathbf{l} = J_0(t)$ называют моментом тока.

2. Найдем электрическое поле, возбуждаемое осциллятором с моментом

$$\mathbf{p} = p_0 f(t) \quad (3)$$

в неограниченном пространстве, предполагая, что $\sigma = 0$, $\epsilon = 1$, $\mu = 1$ (вакуум).

Рассмотрим задачу о возбуждении электромагнитного поля прямолинейным током L , предельным случаем которого является осциллятор.

Вне тока L электромагнитное поле определяется из уравнений Максвелла

$$\left. \begin{aligned} \text{rot } \mathbf{H} &= \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}, & \text{div } \mathbf{H} &= 0, \\ \text{rot } \mathbf{E} &= -\frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t}, & \text{div } \mathbf{E} &= 0. \end{aligned} \right\} \quad (4)$$

На линии тока L векторы поля \mathbf{H} и \mathbf{E} должны иметь особенность, характеризующуюся тем, что циркуляция по бесконечно

малой окружности K_e , охватывающей линию тока L , имеет следующее значение:

$$\lim_{\epsilon \rightarrow 0} \oint_{K_e} H_s ds = \frac{4\pi}{c} J, \quad (5)$$

где $J = J(t)$ — сила тока.

Из этого условия следует, что составляющая H_s на токе имеет особенность типа

$$H_s \approx \frac{2J}{c\rho}, \quad (6)$$

где $\rho = |\overrightarrow{M_0P}|$, M_0 — точка на линии L , P — точка на K_e (при $\rho = e$).

Для однозначного определения поля надо добавить начальные условия, которые мы предполагаем нулевыми.

Для решения этой задачи целесообразно ввести потенциалы A и φ , через которые, как мы видели (см. стр. 444), поля выражаются следующим образом:

$$\left. \begin{aligned} \mathbf{H} &= \operatorname{rot} \mathbf{A}, \\ \mathbf{E} &= -\frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t} - \operatorname{grad} \varphi, \end{aligned} \right\} \quad (7)$$

причем

$$\operatorname{div} \mathbf{A} + \frac{1}{c} \frac{\partial \varphi}{\partial t} = 0. \quad (8)$$

Векторный потенциал вне тока L удовлетворяет однородному уравнению колебаний

$$\Delta \mathbf{A} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} = 0. \quad (9)$$

Введем декартову систему координат, направив ось z вдоль тока L . Положим

$$\mathbf{A} = A(x, y, z) \mathbf{z}^0,$$

где \mathbf{z}^0 — единичный вектор оси z .

Функция $A(x, y, z)$, очевидно, удовлетворяет вне линии тока L однородному уравнению колебаний

$$\Delta A - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 A}{\partial t^2} = 0. \quad (10)$$

Чтобы выяснить особенность вектора \mathbf{A} на токе, воспользуемся условием (6). Из уравнения (7) следует, что

$$H_s = \frac{\partial A}{\partial \rho}.$$

Пользуясь далее условием (6), находим, что функция $A(x, y, z)$ должна в точках линии L иметь особенность вида

$$A \approx \frac{2J}{c} \ln \rho. \quad (11)$$

Будем искать потенциал A в виде

$$A(P, t) = \int_L A_1(P, M, t) dM \quad (P = P(x, y, z)), \quad (12)$$

где $A_0(P, M, t) = A_1(P, M, t) dM$ — вектор-потенциал элементарного тока осциллятора, момент которого равен $J_0 = J dM$.

Для того чтобы потенциал A имел нужную особенность, функция $A_0(P, M, t)$ должна иметь особенность вида

$$A_0(P, M, t) \approx \frac{J_0(t)}{cR_{MP}}. \quad (13)$$

В самом деле, предполагая, что A_0 имеет указанную особенность, и вычисляя по формуле (12) значение A вблизи тока $L(0 < z < l)$, получаем:

$$\begin{aligned} A &\approx J \int_0^l \frac{1}{cR_{MP}} d\xi = \frac{J}{c} \int_0^l \frac{d\xi}{\sqrt{\rho^2 + (z - \xi)^2}} = \\ &= \frac{J}{c} \ln [z - \xi + \sqrt{\rho^2 + (z - \xi)^2}] \Big|_0^l = \frac{J}{c} \ln \frac{z - l + \sqrt{\rho^2 + (z - l)^2}}{z + \sqrt{\rho^2 + z^2}} = \\ &= \frac{J}{c} \ln \frac{(l - z) \left[-1 + 1 + \frac{\rho^2}{2(l - z)^2} + \dots \right]}{z + \sqrt{\rho^2 + z^2}} = \frac{2J}{c} \ln \rho + \dots, \end{aligned}$$

где точками обозначены члены, не обращающиеся в бесконечность при $\rho = 0$.

3. Таким образом, функция $A_0(P, M, t)$ должна удовлетворять по переменным $P(x, y, z)$, t уравнению колебаний

$$\Delta A_0 - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 A_0}{\partial t^2} = 0 \quad (14)$$

всюду, кроме точки M , а в этой точке она должна иметь особенность вида

$$A_0 \approx \frac{J_0(t)}{cR_{MP}}. \quad (15)$$

Начальные условия в силу сказанного выше — нулевые.

Решение этой задачи, как мы видели в главе V, представляется в виде запаздывающего потенциала

$$A_0(M, P, t) = \frac{J_0 \left(t - \frac{R_{MP}}{c} \right)}{cR_{MP}}. \quad (16)$$

Как было отмечено выше, момент тока равен

$$\mathbf{J}_0(t) = J(t) d\ell = \frac{d\mathbf{p}}{dt} = \mathbf{p}_{0f}(t). \quad (17)$$

Таким образом, вектор-потенциал осциллятора можно также представить в виде

$$\mathbf{A}_0 = \frac{\mathbf{p}_{0f}(t - \frac{r}{c})}{cr}. \quad (18)$$

Часто вместо вектора-потенциала пользуются поляризационным потенциалом или вектором Герца Π , полагая

$$\mathbf{A} = \frac{1}{c} \frac{\partial \Pi}{\partial t}. \quad (19)$$

Вектор Π также удовлетворяет уравнению

$$\Delta \Pi - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \Pi}{\partial t^2} = 0 \quad (20)$$

и связан со скалярным потенциалом соотношением

$$\varphi = -\operatorname{div} \Pi. \quad (21)$$

Векторы поля \mathbf{E} и \mathbf{H} выражаются через поляризационный потенциал с помощью формул

$$\mathbf{E} = \operatorname{grad} \operatorname{div} \Pi - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \Pi}{\partial t^2} = \operatorname{rot} \operatorname{rot} \Pi, \quad (22)$$

$$\mathbf{H} = \frac{1}{c} \operatorname{rot} \frac{\partial \Pi}{\partial t}. \quad (23)$$

Учитывая соотношение (18), получаем следующее выражение поляризационного потенциала для осциллятора

$$\Pi_0 = \frac{\mathbf{p}_{0f}(t - \frac{r}{c})}{r} \quad \text{или} \quad \Pi_0 = \frac{\mathbf{p}(t - \frac{r}{c})}{r}. \quad (24)$$

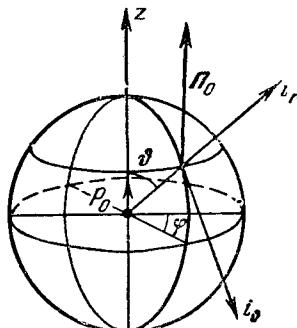


Рис. 77.

4. Для вычисления полей \mathbf{E} и \mathbf{H} перейдем к сферической системе координат (r, θ, ϕ) , в начале координат которой поместим осциллятор и направим ось $z(\theta = 0)$ вдоль вектора \mathbf{p}_0 (рис. 77). Обозначим i_r, i_θ, i_ϕ единичные векторы сферической системы координат.

Вектор Π_0 , параллельный вектору \mathbf{p} , может быть представлен в виде

$$\left. \begin{aligned} \Pi_0 &= \Pi_0 \cos \theta i_r - \Pi_0 \sin \theta i_\theta, \\ \Pi_0 &= |\Pi_0|. \end{aligned} \right\} \quad (25)$$

Подставляя выражение (25) в формулы (22) и (23), пользуясь выражением дифференциального оператора $\text{rot } \mathbf{F}$ в сферической системе координат

$$\begin{aligned} \text{rot } \mathbf{F} = & \frac{1}{r \sin \vartheta} \left[\frac{\partial}{\partial \vartheta} (\sin \vartheta F_\varphi) - \frac{\partial F_\vartheta}{\partial \varphi} \right] \mathbf{i}_r + \\ & + \frac{1}{r} \left[\frac{1}{\sin \vartheta} \frac{\partial F_r}{\partial \varphi} - \frac{\partial}{\partial r} (r F_\varphi) \right] \mathbf{i}_\vartheta + \frac{1}{r} \left[\frac{\partial}{\partial r} (r F_\vartheta) - \frac{\partial F_r}{\partial \vartheta} \right] \mathbf{i}_\varphi \end{aligned}$$

и учитывая, что $\Pi_0 = \Pi_0(r, t)$, получим:

$$\left. \begin{aligned} E_r &= -\frac{2 \cos \vartheta}{r} \frac{\partial \Pi_0}{\partial r}, \\ E_\vartheta &= \frac{\sin \vartheta}{r} \frac{\partial}{\partial r} \left(r \frac{\partial \Pi_0}{\partial r} \right), \quad E_\varphi = 0, \end{aligned} \right\} \quad (26)$$

$$\left. \begin{aligned} H_r &= 0, \quad H_\vartheta = 0, \\ H_\varphi &= -\sin \vartheta \frac{1}{c} \frac{\partial^2 \Pi_0}{\partial r \partial t}. \end{aligned} \right\} \quad (27)$$

Из уравнений (26) и (27) следует, что электрическое и магнитное поля осциллятора взаимно перпендикулярны.

5. Рассмотрим частный случай, когда момент диполя периодически зависит от времени

$$\mathbf{p}(t) = p_0 e^{-i\omega t}.$$

В этом случае формулы (26) и (27) дают:

$$\left. \begin{aligned} E_r &= 2 \cos \vartheta \left(\frac{1}{r^2} - \frac{ik}{r} \right) \Pi_0, \\ E_\vartheta &= \sin \vartheta \left(\frac{1}{r^2} - \frac{ik}{r} - k^2 \right) \Pi_0 \quad \left(k = \frac{\omega}{c} \right), \\ H_\varphi &= ik \sin \vartheta \left(ik - \frac{1}{r} \right) \Pi_0, \end{aligned} \right\} \quad (28)$$

где

$$\Pi_0 = p_0 \frac{e^{ikr}}{r} e^{-i\omega t}. \quad (29)$$

Исходя из формул (28), легко установить особенности строения поля осциллятора. На расстояниях, малых по сравнению с длиной волны $\lambda = 2\pi/k$ ($kr \ll 1$), в формулах (28) можно ограничиться одним членом. Получающиеся при этом формулы для напряженности электрического поля соответствуют полю статического диполя, электрический момент которого p равен мгновенному значению момента осциллятора $p(t)$. Для напряженности магнитного поля получается выражение, соответствующее закону Био и Савара. На больших расстояниях от диполя

$R \gg \lambda$ ($kr \gg 1$) в формуле (28) можно пренебречь всеми членами более высокого порядка, чем $1/r$. При этом получим:

$$E_r = 0, \quad E_\theta = H_\varphi = -k^2 \sin \theta \Pi_0, \quad (30)$$

т. е. поле становится поперечным относительно направления распространения. Такие удаленные области поля, где поле излучения становится поперечным, называются *волновой зоной осциллятора*. Чтобы подсчитать *поток энергии* через поверхность сферы радиуса R с центром в осцилляторе, надо вычислить вектор Умова — Пойнтинга

$$S = \frac{c}{4\pi} |[EH]| = \frac{c}{4\pi} EH$$

и проинтегрировать это выражение по сфере.

Из формул (29) и (30) следует, что в волновой зоне вещественная часть векторов H_φ и E_θ определяется выражением

$$H_\varphi = E_\theta = -\frac{\omega^2 \sin \theta}{c^2 r} p_0 \cos \omega \left(t - \frac{r}{c} \right),$$

откуда

$$S = \frac{p_0^2 \omega^4}{4\pi} \frac{\sin^2 \theta}{r^2 c^3} \cos^2 \omega \left(t - \frac{r}{c} \right).$$

Поток энергии через сферу радиуса R за время одного полного периода $T = 2\pi/\omega$ будет определяться выражением

$$\Sigma = \frac{1}{T} \int_0^T dt \int_0^\pi \int_0^{2\pi} S R^2 \sin \theta d\theta d\varphi = \frac{2p_0^2 \omega^4}{3c^3} \frac{1}{T} \int_0^T \cos^2 \omega \left(t - \frac{R}{c} \right) dt$$

или

$$\Sigma = \frac{p_0^2 \omega^4}{3c^3}.$$

Энергия, излучаемая гармоническим осциллятором, пропорциональна четвертой степени частоты

$$\Sigma \sim \omega^4$$

или

$$\Sigma \sim \frac{1}{\lambda^4},$$

где λ — длина волны.