*5. ИЗЛУЧЕНИЕ* **1** 

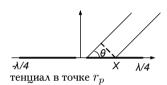
## 5. ИЗЛУЧЕНИЕ

## **Урок 19**

## Оценки мультипольного излучения. Антенны

5.1. (Задача 4.37.) Найти сопротивление излучения симметричного полуволнового вибратора.

Решение Рассмотрим излучатель как набор диполей, каждый из которых



излучает со своей амплитудой и фазой и будем учитывать, что излучение от каждого элемента антены будет достигать конечной точки за разное время, т.е. с разными фазами. Дипольный точечный излучатель длины  $\mathrm{d}x$  с указанным током создает векторный по-

$$d\mathbf{A}\left(r_{p},t\right)=\frac{\mathbf{e}_{x}}{cr_{p}}e^{-i\omega\left(t-r_{p}/c\right)-i\varphi\left(x\right)}I_{0}\cos kx\mathrm{d}x,$$

где фаза (см. рис.)

$$\varphi\left(x\right) = kx\cos\theta.$$

Тогда векторный потенциал дипольного излучения

$$\mathbf{A}\left(\mathbf{r}_{p},t\right) = \mathbf{e}_{x} \frac{I_{0}}{cr_{p}} e^{-i\omega(t-r_{p}/c)} \int_{-\lambda/4}^{\lambda/4} e^{-ikx\cos\theta} \cos kx dx.$$

Для вычисления интеграла введем переменную  $\xi=kx$ . Тогда интеграл

$$I_{nt} = \frac{1}{2k} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} e^{-i\xi\cos\theta} \left( e^{i\xi} + e^{-i\xi} \right) d\xi = \frac{2\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{k\sin^2\theta},$$

а векторный потенциал

$$\mathbf{A} = \mathbf{e}_x \frac{2I_0}{ckr_p} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{\sin^2\theta} e^{-i\omega\left(t - \frac{r_p}{c}\right)}.$$

Магнитное поле определяется соотношением

$$\mathbf{H} = -\frac{1}{c}\mathbf{n} \times \dot{\mathbf{A}} = \frac{1}{c} \left( \mathbf{n} \times \mathbf{e}_x \right) \frac{2I_0}{r_n} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{\sin^2\theta} e^{-i\omega\left(t - \frac{r_p}{c}\right)}.$$

$$\mathbf{E} = \mathbf{H} \times \mathbf{n}.$$

$$|\mathbf{n} \times \mathbf{e}_x| = \sin \theta.$$

$$|\mathbf{H}| = \frac{2I_0}{cr_p} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta}$$

Среднее по периоду от интенсивности

$$\left\langle \frac{dI}{d\Omega} \right\rangle = \frac{c}{4\pi} r_p^2 |\mathbf{H}|^2 \left\langle \cos^2 \omega \left( t - \frac{r_p}{c} \right) \right\rangle =$$

$$= \frac{c}{4\pi} r_p^2 \frac{4I_0^2}{c^2 r_p^2} \frac{\cos^2 \left( \frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{\sin^2 \theta} \frac{1}{2} =$$

$$= \frac{I_0^2}{2\pi c} \left[ \frac{\cos \left( \frac{\pi}{2} \right) \cos \theta}{\sin \theta} \right]^2.$$

Интенсивность аксиально-симметрична (вокруг  ${f e}_x$  ) и имеет максимум  $\langle \frac{dI}{d\Omega} \rangle_{\rm max} = \frac{I_0^2}{2\pi c}$  при  $\theta=\frac{\pi}{2}$  и обращается в 0 при  $\theta\to 0$ . Для точечного диполя

$$\left\langle \frac{dI}{d\Omega} \right\rangle \sim \sin^2 \theta.$$

Полный поток энергии

$$\langle I \rangle = \frac{I_0^2}{c} \int_{-1}^{1} \frac{\cos^2(\pi \xi/2)}{1 - \xi^2} d\xi = \frac{I_0^2}{c} \int_{-1}^{1} \cos^2(\pi \xi/2) \frac{1}{2} \left[ \frac{1}{1 - \xi} + \frac{1}{1 + \xi} \right] d\xi =$$

$$= \frac{I_0^2}{2c} \left[ \int_{-1}^{1} \cos^2(\pi \xi/2) \frac{1}{1 - \xi} d\xi + \int_{-1}^{1} \cos^2(\pi \xi/2) \frac{1}{1 + \xi} d\xi \right].$$

Заменяя во втором интеграле  $\xi$  на  $-\xi$  и используя четность косинуса, получим

$$\langle I \rangle = \frac{I_0^2}{2c} 2 \int_{-1}^{1} \cos^2(\pi \xi/2) \frac{1}{1 - \xi} d\xi = \frac{I_0^2}{2c} 2 \int_{0}^{2} \cos^2(\pi/2 - \pi \eta/2) \frac{d\eta}{\eta} =$$

$$= \frac{I_0^2}{2c} \int_{0}^{2} 2 \sin^2(\pi \eta/2) \frac{d\eta}{\eta} = \frac{I_0^2}{2c} 2 \int_{0}^{2\pi} \sin^2(\zeta/2) \frac{d\zeta}{\zeta} =$$

$$= \frac{I_0^2}{2c} \int_{0}^{2\pi} \frac{1 - \cos\zeta}{\zeta} d\zeta = \frac{I_0^2}{2c} \{C + \ln 2\pi - C_i(2\pi)\} = \frac{I_0^2}{c} \cdot 1.22,$$

где C=0.5772 — постоянная Эйлера,  $\ln 2\pi=1.837,$   $C_{i}\left(2\pi\right)=0.02.$  Сопротивление излучения антенны равно

$$R_{\text{изл}} = \langle P_{\text{изл}} \rangle / \langle I^2 \rangle,$$

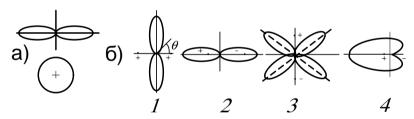
где  $P_{\mbox{\tiny H3A}}-$  средняя излучаемая мощность,  $\left\langle I^2 \right\rangle -$  среднеквадратичное значение тока. Тогда

$$R_{\scriptscriptstyle { t H3A}} = 2 \left< I \right> / I_0^2 = rac{2,44}{c},$$

или переходя в систему Си,  $R_{\text{\tiny H3A}}=\frac{2,44\cdot9\cdot10^{11}}{3\cdot10^{10}}\approx72~\text{Ом}.$ 

5.2. (Задача 4.38.) а) Построить полярную диаграмму направленности для излучения диполя в плоскости, проходящей через ось диполя, и в плоскости, перпендикулярной оси. 6) Нарисовать качественно вид полярной диаграммы направленности для антенны, состоящей из двух полуволновых вибраторов, параллельных друг другу, если расстояние между ними: 1)  $a=\frac{\lambda}{2}$ , токи совпадают по фазе; 2)  $a=\frac{\lambda}{2}$ , токи в противофазе; 3)  $a=\lambda$ , токи в противофазе; 4)  $a=\frac{\lambda}{4}$ , токи сдвинуты по фазе на  $\frac{\pi}{2}$ .

**Решение** В экваториальной плоскости  $I\left(\theta\right)\sim\cos^{2}\left(\frac{\Delta}{2}+\frac{\pi d}{l}\cos\theta\right)$ , где  $\Delta$ 



сдвиг фаз между диполями, а l — расстояние между ними.

5.3. (Задача 4.41.) Найти поляризацию, угловое распределение и интенсивность излучения системы двух нерелятивистских одинаковых зарядов, вращающихся равномерно с частотой  $\omega$  по круговой орбите радиуса a и остающихся при этом на противоположных концах диаметра.

**Решение** Электроны вращаются по круговой орбите и расположены на диаметрально противоположных концах. Очевидно, что  $\mathbf{d}=0$ . Магнитный момент

$$\mathbf{M}_{c} = \frac{1}{2c} \sum \mathbf{r} \times e_{i} \mathbf{v}_{i} = 2 \frac{e}{2c} \mathbf{e}_{z} \omega a^{2} = \frac{\omega a^{2} e}{c} \mathbf{e}_{z} = \text{const},$$

и, следовательно,  $\dot{\mathbf{M}}=0$ . Поэтому единственное излучение в этом случае - квадру-польное.

$$x_{1,2} = \pm a \sin \omega t$$

$$y_{1,2} = \pm a \cos \omega t$$

Введя величину  $\varphi=\omega t$ , можно записать неравные нулю компоненты квадрупольного тензора

$$\begin{split} D_{xx} &= -2ea^2 \left\{ 3\sin^2 \varphi - 1 \right\} = -ea^2 \left\{ 6\sin^2 \varphi - 2\cos^2 \varphi - 2\sin^2 \varphi \right\} = \\ &= -ea^2 \left\{ 1 - 3\cos 2\varphi \right\}, \\ D_{xy} &= D_{yx} = -2ea^2 \left\{ 3\sin \varphi \cos \varphi \right\} = -3ea^2 \sin 2\varphi, \\ D_{yy} &= -ea^2 \left\{ 1 + 3\cos 2\varphi \right\}, \\ D_{zz} &= 2ea^2. \end{split}$$

Третьи производные от этих компонент

$$\ddot{D}_{xx} = 24ea^2\omega^3 \sin 2\varphi,$$

$$\ddot{D}_{xy} = 24ea^2\omega^3 \cos 2\varphi,$$

$$\ddot{D}_{yx} = \ddot{D}_{xy},$$

$$\ddot{D}_{yy} = -24ea^2\omega^3 \sin 2\varphi,$$

$$\ddot{D}_{zz} = 0.$$

 ${
m T}$ ретьи производные от вектора  ${
m f D}$ 

$$\ddot{D}_x = \dddot{D}_{xx}n_x + \dddot{D}_{xy}n_y = 24ea^2\omega^3 \left\{ \sin 2\varphi n_x + \cos 2\varphi n_y \right\},$$

$$\ddot{D}_y = \dddot{D}_{xy}n_x + \dddot{D}_{yy}n_y = 24ea^2\omega^3 \left\{ \cos 2\varphi n_x - \sin 2\varphi n_y \right\},$$

$$\ddot{D}_z = \dddot{D}_{zz}n_z.$$

Магнитное поле определяется соотношением

$$\mathbf{H} = \frac{1}{c} \left[ \dot{\mathbf{A}} \times \mathbf{n} \right] = \frac{\ddot{\mathbf{D}} \times \mathbf{n}}{6c^3 r}.$$

Используя правила векторного умножения, получим

$$\begin{split} H_x &= \frac{24ea^2\omega^3}{6cr} \left\{ \cos 2\varphi n_x n_z - \sin 2\varphi n_y n_z \right\} \\ H_y &= -\frac{24ea^2\omega^3}{6cr} \left\{ \sin 2\varphi n_x n_z + \cos 2\varphi n_y n_z \right\} \\ H_z &= \frac{24ea^2\omega^3}{6cr} \left\{ \sin 2\varphi n_x n_y + \cos 2\varphi n_y^2 - \cos 2\varphi n_x^2 + \sin 2\varphi n_x n_y \right\} \\ &= \frac{24ea^2\omega^3}{6cr} \left\{ \sin 2\varphi n_x n_y + \cos 2\varphi (n_y^2 - n_x^2) \right\}. \end{split}$$

Для определения поляризации необходимо перейти в локальную (в точке наблюдения) сферическую систему координат и определить компоненты вектора  ${f H}$  или  ${f E}$  в этой системе координат. В принципе это можно сделать в общем виде, используя матрицу перехода из одной системы координат в другую. Для полноты картины приведем здесь эту матрицу.

$$\mathbf{H} = \left( \begin{array}{c} H_{\rho} \\ H_{\theta} \\ H_{\alpha} \end{array} \right) = \left( \begin{array}{ccc} \sin\theta\cos\alpha & \sin\theta\sin\alpha & \cos\theta \\ \cos\theta\cos\alpha & \cos\theta\sin\alpha & -\sin\theta \\ -\sin\alpha & \cos\alpha & 0 \end{array} \right) \left( \begin{array}{c} H_{x} \\ H_{y} \\ H_{z} \end{array} \right).$$

Используя систему координат из задачи 4.18, и замечая, что  $n_x = 0, n_y =$  $\sin \theta, n_z = \cos \theta$  можно упростить полученные выше формулы, после чего использовать упрощенный вариант приведенных выше соотношений (для  $alpha=\pi/2$ 

$$H_{\rho} = H_z \cos \theta + H_y \sin \theta,$$
  

$$H_{\theta} = H_y \cos \theta - H_z \sin \theta,$$
  

$$H_{\alpha} = -H_x.$$

Окончательно получим

$$\mathbf{H} = -\frac{4ea^2\omega^3}{c^3r} \left[\cos(2\omega t')\mathbf{e}_{\theta} + \cos\theta\sin(2\omega t')\mathbf{e}_{\alpha}\right]\sin\theta,$$

Тогда, введя  $_{0}=\frac{4ea^{2}\omega^{3}}{c^{3}r}$ , получим

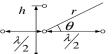
$$\left(\frac{H_{\theta}}{H_{0}\sin\theta}\right)^{2} + \left(\frac{H_{\alpha}}{H_{0}\sin\theta\cos\theta}\right)^{2} = 1,$$

откуда следует, что поляризация для  $\theta \neq 0, \pi/2, \pi$  — эллиптическая.

$$\frac{\overline{\mathrm{d}I}}{\mathrm{d}\Omega} = \frac{cr^2}{4\pi} |\overline{\mathbf{H}}|^2 = \frac{2e^2 a^4 \omega^6}{\pi c^5} \sin^2 \theta \left(1 + \cos^2 \theta\right),$$

$$\overline{I} = \frac{32}{5} \frac{e^2 a^4 \omega^6}{c^5}.$$

5.4. (Задача 4.49.) Антенна из четырех полуволновых вибраторов возбуждена так, токи



в проводниках имеют одинаковые амплитуды и фазы. Найти распределение интенсивности от угла  $I(\theta)$  в плоскости, ортогональной проводникам, если  $h \ll$ 

 $\frac{\lambda}{2}$ .

**Решение** Поскольку  $h \ll \lambda$ , можно считать, что средние вибраторы размещены в центре на прямой, соединяющей левый и правый вибраторы. Поле, создаваемое всеми ими в месте наблюдения  $E \sim e^{-i\omega t}$ . Будем отсчитывать нулевую фазу от крайнего левого вибратора. Тогда

$$E_{\Sigma} \sim e^{-i\omega t} \left( 1 + 2e^{i\psi_2 k} + e^{i\psi_1 k} \right),$$

где  $\psi_2 = \frac{\lambda}{2\cos\theta}$ , а  $\psi_1 = \frac{\lambda}{\cos\theta}$ .

$$\begin{split} E &\sim \left(1 + 2e^{\frac{ik\lambda}{2\cos\theta}} + e^{\frac{ik\lambda}{\cos\theta}}\right) = \left(1 + e^{\frac{ik\lambda}{2\cos\theta}}\right)^2 = \\ &= 4e^{\frac{ik\lambda}{2\cos\theta}} \left(\frac{e^{-\frac{ik\lambda}{4\cos\theta}} + e^{\frac{ik\lambda}{4\cos\theta}}}{2}\right)^2 = 4e^{\frac{i\pi}{\cos\theta}} \cdot \cos^2\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right). \end{split}$$

Тогда распределение интенсивности

$$|E|^2 \sim \frac{dI}{d\theta} = \cos^4\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right).$$

5.5. (Задача 4.51) Как изменится диаграмма направленности решетки из равноотстоящих синфазных вибраторов, расположенных и ориентированных вдоль одной прямой, если убрать каждый третий из них?

**Решение** Стандартное излучение (все вибраторы на месте) записывается как излучение от дифракционной решетки

$$E \sim \sum_{j=0}^{\infty} e^{ikdj\cos\theta} = \frac{1}{1-q} = \frac{1}{1-e^{ikd\cos\theta}} = \frac{1}{e^{\frac{ikd}{2}\cos\theta} \left\{ e^{-\frac{ikd}{2}\cos\theta} - e^{\frac{ikd}{2}\cos\theta} \right\}}.$$

Интенсивность

$$I \sim \left| \frac{1}{e^{\frac{ikd}{2}\cos\theta} \left\{ e^{-\frac{ikd}{2}\cos\theta} - e^{\frac{ikd}{2}\cos\theta} \right\}} \right|^2 = \frac{1}{\sin^2\left(\frac{kd\cos\theta}{2}\right)},$$

а максимум интенсивности направлен под углами

$$\frac{kd\cos\theta}{2} = m\pi,$$

$$\frac{\pi d\cos\theta}{\lambda} = m\pi,$$

$$d\cos\theta = m\lambda.$$

Запишем, такую же последовательность, когда каждый третий вибратор отсутствует

$$\begin{split} E &\sim 1 + e^{ikd\cos\theta} + e^{ikd3\cos\theta} + e^{ikd4\cos\theta} + \ldots = \\ &= \left(1 + e^{ikd\cos\theta}\right) + e^{ikd3\cos\theta} \left(1 + e^{ikd\cos\theta}\right) + \ldots = \\ &= \left(1 + e^{ikd\cos\theta}\right) \sum_{j=0}^{\infty} e^{ikd3\cos\theta} = \frac{1 + e^{ikd\cos\theta}}{1 - e^{ikd3j\cos\theta}}. \end{split}$$

Отсюда

$$I \sim |E|^2 \sim \frac{\cos^2 \frac{kd \cos \theta}{2}}{\sin^2 \frac{3kd \cos \theta}{2}}.$$

Условие максимумов

$$\frac{3kd\cos\theta}{2} = m\pi$$
$$3d\cos\theta = m\lambda$$

5.6. (Задача 4.55.) Определить поле излучения на больших расстояниях от антенны, по которой идет ток  $J=J_0e^{i(kx-\omega t)}, |x|\leq a.$ 

Решение 
$$H_{\alpha}=-rac{2J_{0}}{cr}\sin hetarac{\sin[ka(1-\cos heta)]}{1-\cos heta}\exp\left\{-i\left(\omega t-kr
ight)
ight\}.$$

$$\frac{\overline{\mathrm{d}I}}{\mathrm{d}\Omega} = \frac{J_0^2}{2\pi c} \frac{\sin^2\theta \sin^2\left[ka\left(1-\cos\theta\right)\right]}{\left(1-\cos\theta\right)^2},$$

$$\overline{I} = \frac{J_0^2}{c} \left[ C - 1 + \frac{8\pi a}{\lambda} + \operatorname{sinc} \frac{8\pi a}{\lambda} - C_i \left( \frac{8\pi a}{\lambda} \right) \right],$$

где C=0, 577— постоянная Эйлера, а  $C_i(x)$ — интегральный косинус. Указание. Рассматривать каждый элемент антенны как диполь с моментом  $\mathrm{d}p=q\mathrm{d}x$ , где q— его заряд, равный  $J(x)/i\omega$  (J(x)— амплитуда тока в этом элементе антенны).

5.7. (Задача 4.56.) Найти угловое распределение и полное излучение линейной антенны длиной  $\ell$ , в которой возбуждена стоячая волна тока с узлами на концах антенны (амплитуда —  $J_0$ , число полуволн тока на длине антенны — m).

Решение Ток в антенне

$$I_z = I_0 e^{-i\omega t} \sin \frac{m\pi x}{\ell}.$$

Векторный потенциал (в дипольном приближении, см. задачу 4.37) выражается в виде интеграла

$$\mathbf{A}_{z}\left(\mathbf{r}_{p},t\right) = \mathbf{e}_{z} \frac{I_{0}}{cr_{p}} e^{-i\omega\left(t - \frac{r_{p}}{c}\right)} \int_{0}^{\ell} e^{-ikx\cos\theta} \sin\frac{m\pi x}{\ell} dx$$

Выражение для магнитного поля можно получить, используя связь между векторным потенциалом и магнитным полем.

$$\mathbf{H} = \frac{\sin \theta \mathbf{e}_{\alpha}}{cr_{p}} i\omega \int I_{0} e^{-i\omega \left(t - \frac{r_{p}}{c}\right)} \sin \frac{m\pi x}{\ell} e^{-ikx\cos \theta} =$$

$$= \sin \theta \mathbf{e}_{\alpha} \frac{i\omega I_{0}}{cr_{p}} e^{-i\omega \left(t - \frac{R_{0}}{c}\right)} \int_{0}^{\ell} e^{-ikx\cos \theta} \sin \frac{m\pi x}{\ell} dx$$

Рассмотрим интеграл отдельно, введя переменную  $\xi = kx$ .

$$Int = \frac{1}{k} \int_{0}^{k\ell} e^{-i\xi \cos \theta} \left\{ e^{\frac{im\pi\xi}{k\ell}} - e^{-\frac{im\pi\xi}{k\ell}} \right\} \mathrm{d}\xi =$$

$$= \frac{1}{k} \int_{0}^{k\ell} e^{-i\xi \left(\cos \theta - \frac{m\pi}{k\ell}\right)} - e^{-i\xi \left(\cos \theta + \frac{m\pi}{k\ell}\right)} \mathrm{d}\xi =$$

$$= \frac{1}{k} \left\{ \frac{e^{-i\xi \left(\cos \theta - \frac{m\pi}{k\ell}\right)}}{\cos \theta - \frac{m\pi}{k\ell}} \right|_{0}^{k\ell} - \frac{e^{-i\xi \left(\cos \theta + \frac{m\pi}{k\ell}\right)}}{\cos \theta + \frac{m\pi}{k\ell}} \right|_{0}^{k\ell} \right\} =$$

$$= \frac{1}{k} \left\{ \frac{\left[ (-1)^{m} e^{-ik\ell \cos \theta} - 1 \right]}{\cos \theta - \frac{m\pi}{k\ell}} - \frac{\left[ (-1)^{m} e^{-ik\ell \cos \theta} - 1 \right]}{\cos \theta + \frac{m\pi}{k\ell}} \right\} =$$

$$= \frac{2m\pi}{k^{2}\ell} \frac{\left[ (-1)^{m} e^{-ik\ell \cos \theta} - 1 \right]}{\left[ \cos^{2} \theta - \left( \frac{m\pi}{k\ell} \right)^{2} \right]}.$$

$$H_{\alpha} = \frac{2iI_{0}e^{-i(\omega t - kr_{p})}}{cr_{p} \sin \theta} f\left(\theta\right);$$

$$f\left(\theta\right) = \begin{cases} i \sin\left( \frac{m\pi}{2} \cos \theta \right) & \text{при } m \text{ четном,} \\ \cos\left( \frac{m\pi}{2} \cos \theta \right) & \text{при } m \text{ нечетном;} \end{cases}$$

$$\frac{\overline{dI}}{d\Omega} = \frac{J_{0}^{2} f^{2}\left(\theta\right)}{2\pi c \sin^{2} \theta};$$

$$\overline{I} = \frac{J_{0}^{2}}{2c} \left[ \ln\left(2\pi m\right) + C - C_{i}\left(2\pi m\right) \right],$$

где C и  $C_i$  определены в предыдущей задаче.

5.8. (Задача 4.58.) Вычислить в омах сопротивление излучения рамочной антенны, имеющей форму круглого витка радиуса a и питаемого током  $J=J_0\cos\omega t$ . Длина волны  $\lambda\gg a$ .

Решение Магнитный момент антенны

$$m(t) = JS/c = (\pi a^2 J_0 \cos \omega t)/c = m_0 \cos \omega t.$$

Излучаемая магнитным полем мощность

$$\frac{\mathrm{d}\mathcal{E}}{\mathrm{d}t} = \frac{2}{3} \frac{\omega^4}{c^3} m_0^2 \cos^2\left(t - \frac{r}{c}\right).$$

Средняя за период мощность

$$\frac{\overline{\mathrm{d}\mathcal{E}}}{\mathrm{d}t} = \frac{m_0^2 \omega^4}{3c^3} = R_{\scriptscriptstyle \mathrm{MBA}} \cdot \overline{J^2}.$$

Найдем средний квадрат тока  $\overline{J^2}$ , выраженный через  $\overline{m^2}$ :

$$\overline{J^2} = \frac{c^2}{S^2} \overline{m^2} = \frac{m_0^2 \cdot c^2}{2(\pi a^2)^2} = \frac{J_0^2}{2}.$$

Наконец находим сопротивление излучения:

$$R_{\scriptscriptstyle{\mathrm{H3A}}} = \frac{\overline{d\mathcal{E}/dt}}{\bar{J}^2} = \frac{m_0^2 \omega^4}{3c^3},$$

$$\frac{J_0^2}{2} = \frac{m_0^2 \omega^4}{3c^3} \cdot \frac{2\pi^2 a^4}{m_0^2 c^2} = \frac{2\pi^2}{3} \frac{\omega^4 a^4}{c^5}.$$

Так как  $\frac{\omega}{c} = k = \frac{2\pi}{\lambda}$ , то

$$R_{\text{\tiny HBA}} = \frac{2\pi^2}{3c} \left(\frac{2\pi a}{\lambda}\right)^4 = \frac{2}{9\cdot 10^9} \left(\frac{2\pi a}{\lambda}\right)^4 \text{CGSE} = 200 \left(\frac{2\pi a}{\lambda}\right)^4 \text{Om}.$$

5.9. (Задача 4.59.) Найти диаграмму направленности излучения в вертикальной плоскости для горизонтального осциллирующего диполя, помещенного на высоте h над землей. Землю считать плоской и идеально проводящей.

 $oldsymbol{
ho}$ ешение  $I\left( heta
ight)\sim\sin^{2}\left(rac{\pi h\sin heta}{\lambda}
ight)$ , где heta- широта точки наблюдения.

5.10. Найти электромагнитное поле и угловое распределение излучения



электрического диполя (амплитуда —  $\mathbf{p_0}$ , частота —  $\omega$ ), находящегося на расстоянии a/2 от идеально проводящей плоскости ( $a \ll \lambda$ , вектор  $\mathbf{p_0}$  параллелен плоскости).

**Решение**  $\mathbf{H}=\frac{i\omega^3p_0a}{c^3r}\left(\sin\alpha\cdot\mathbf{e}_{\theta}+\cos\alpha\cos\theta\cdot\mathbf{e}_{\alpha}\right)\cos\theta e^{i(\omega t-kr)}$ . Проводящая плоскость совпадает с XY, момент диполя направлен вдоль оси X.

$$\frac{\overline{\mathrm{d}I}}{\mathrm{d}\Omega} = \frac{\omega^6 p_0^2 a^2}{8\pi c^5} \left(\sin^2 \alpha + \cos^2 \alpha \cos^2 \theta\right) \cos^2 \theta.$$

Указание. Рассмотреть поля излучения диполя и его изображения.

5.11. (Задача 4.61.) Над проводящим полупространством находится дипольный осциллятор  $\mathbf{p}$  (высота -h, угол  $-\varphi$ ). Найти поле излучения.

Решение  $\mathbf{H}=\frac{2i\omega^2p_0}{c^2r}\left[\sin\varphi\sin\alpha\mathbf{e}_{\theta}+(\sin\varphi\cos\alpha+\cos\varphi)\sin\theta\mathbf{e}_{\alpha}\right]\sin\left(kh\cos\theta\right)$  (проводящая плоскость совпадает с XY, диполь лежит в плоскости ZX). При  $\varphi=\pi/2$  получаем ответ предыдущей задачи. Указание. То же, что и в предыдущей задаче.