

$$\dot{E}_{yp} = -2 \frac{\omega_p \mu_a}{g_{10}^2} C_2 \frac{\pi}{a} \sin\left(\frac{\pi}{a} x\right) \sin\left(\frac{\pi}{l} z\right). \quad (\text{VI.12})$$

В сечении $x = a/2$; $z = l/2$ эта формула может быть представлена следующим образом:

$$\dot{E}_{yp} = -2 \frac{\omega_p \mu_a}{g_{10}^2} C_2 \frac{\pi}{a}. \quad (\text{VI.13})$$

Разность потенциалов

$$\dot{U} = -\int_0^l \dot{E}_{yp} dy = 2 \frac{\omega_p \mu_a}{g_{10}^2} C_2 \frac{\pi}{a} l. \quad (\text{VI.14})$$

В § IV.2 был дан расчет амплитудного коэффициента волны типа H_{101} в прямоугольном объемном резонаторе, который был обозначен \dot{A}_{qrv} :

$$\dot{A}_{qrv} = C_2.$$

Подставив выражение для \dot{A}_{qrv} из формулы (IV.11) в выражение (VI.14), получим.

$$\begin{aligned} \dot{U} &= 2 \frac{\omega_p \mu_a}{g_{10}^2} \frac{\pi}{a} l \frac{Q \dot{I}_3 g_{10}^2 4a}{\omega_p^2 \mu_a \varepsilon_a \pi ab}, \\ \dot{U} &= 8 \frac{Q \dot{I}_3}{\omega_p \varepsilon_a ab}. \end{aligned} \quad (\text{VI.15})$$

Входное сопротивление

$$Z_{вх} = \frac{\dot{U}}{\dot{I}_3} = 8 \frac{Ql}{\omega_p \varepsilon_a ab}. \quad (\text{VI.16})$$

ПРИЛОЖЕНИЕ VII

ОПРЕДЕЛЕНИЕ ДОБРОТНОСТИ НАГРУЖЕННЫХ РЕЗОНАТОРОВ

В § 25.2 формула (25.3) определяет общее выражение для добротности Q ненагруженного резонатора:

$$Q = 2\pi f_p \frac{W}{P_{п\Sigma}}.$$

Если резонатор нагружен, то к средней мощности потерь в резонаторе $P_{п\Sigma}$ следует прибавить среднюю мощность, отдаваемую резонатором в нагрузку P_n . При этом выражение для добротности нагруженного резонатора запишется в виде

$$Q_n = \omega_p \frac{W}{P_{п\Sigma} + P_n} = \omega_p \frac{W}{P_{п\Sigma}} \frac{1}{1 + P_n/P_{п\Sigma}} = Q \frac{1}{1 + P_n/P_{п\Sigma}}. \quad (\text{VII.1})$$

Положим, что объемный резонатор соединен с источником высокочастотных колебаний, обладающих внутренним сопротивлением R_n . Далее допустим, что разность потенциалов на входе нагруженного резонатора равна \dot{U} .

При частоте колебаний источника, равной резонансной частоте объемного резонатора, его входное сопротивление активно и в част-

ном случае прямоугольного резонатора с волной типа H_{101} определяется формулой (VI.16). При этом мощность потерь в резонаторе

$$P_{\text{п}\Sigma} = \frac{|\dot{U}|^2}{2R_{\text{вх}}}. \quad (\text{VII.2})$$

Мощность, теряемая на внутреннем сопротивлении источника,

$$P_{\text{н}} = \frac{|\dot{U}|^2}{2R_{\text{н}}}. \quad (\text{VII.3})$$

Отношение этих мощностей

$$P_{\text{н}}/P_{\text{п}\Sigma} = R_{\text{вх}}/R_{\text{н}}. \quad (\text{VII.4})$$

Добротность нагруженного резонатора в соответствии с формулой (VII.1) определяется выражением

$$Q_{\text{н}} = Q \frac{1}{1 + R_{\text{вх}}/R_{\text{н}}}. \quad (\text{VII.5})$$

При бесконечно большом сопротивлении нагрузки $Q_{\text{н}} = Q$, где Q — добротность ненагруженного резонатора. При сопротивлении нагрузки, равном нулю, $Q_{\text{н}} = 0$.

ПРИЛОЖЕНИЕ VIII

РАСЧЕТ ДИФРАКЦИОННОГО ПОЛЯ ПЛОСКОЙ ВОЛНЫ НА ПРЯМОУГОЛЬНОМ ОТВЕРСТИИ В ИДЕАЛЬНОМ МЕТАЛЛИЧЕСКОМ ЭКРАНЕ

Допустим, что рассматривается случай нормального падения плоской волны на бесконечный идеально проводящий плоский экран, в котором имеется прямоугольное отверстие со сторонами a (вдоль оси x) и b (вдоль оси y). Пусть площадь отверстия $ab = S_0$. Постановка подобной задачи рассматривалась § 35.5, где были найдены формулы, определяющие дифракционные поля $\dot{\mathbf{H}}_{\Sigma}$ и $\dot{\mathbf{E}}_{\Sigma}$:

$$\dot{\mathbf{H}}_{\Sigma} = \frac{1}{4\pi} \int_{S_0} \langle \text{rot} \left\{ [\mathbf{1}_z \dot{\mathbf{H}}_y] \frac{e^{-j\gamma r}}{r} \right\} + \frac{1}{j\omega \tilde{\mu}_a} \text{grad div} \left\{ [\dot{\mathbf{E}}_x \mathbf{1}_z] \frac{e^{-j\gamma r}}{r} \right\} - j\omega \tilde{\epsilon}_a [\dot{\mathbf{E}}_x \mathbf{1}_z] \frac{e^{-j\gamma r}}{r} \rangle dS,$$

$$\dot{\mathbf{E}}_{\Sigma} = \frac{1}{4\pi} \int_{S_0} \langle \text{rot} \left\{ [\mathbf{1}_z \dot{\mathbf{E}}_x] \frac{e^{-j\gamma r}}{r} \right\} - \frac{1}{i\omega \tilde{\epsilon}_a} \text{grad div} \left\{ [\dot{\mathbf{H}}_y \mathbf{S}_z] \frac{e^{-j\gamma r}}{r} \right\} + j\omega \tilde{\mu}_a [\dot{\mathbf{H}}_y \mathbf{1}_z] \frac{e^{-j\gamma r}}{r} \rangle dS.$$

Введем сферическую систему координат, начало координат которой совместим с началом декартовых координат на рис. 35.3. Обозначим буквой R радиус-вектор точки наблюдения, в которой определяются поля $\dot{\mathbf{H}}_{\Sigma}$ и $\dot{\mathbf{E}}_{\Sigma}$. Обозначим буквой ρ радиус-вектор точки интегрирования, под которым будем понимать расстояние от начала координат до текущей точки интегрирования, находящейся на плоскости x, y в пределах отверстия в экране. Радиус-вектор r , входящий в формулы для $\dot{\mathbf{H}}_{\Sigma}$ и $\dot{\mathbf{E}}_{\Sigma}$, представляет собой расстояние между текущей точкой интегрирования на плоскости x, y и точкой