

Антенно-фидерные устройства и распространение радиоволн

Основы теории антенн.

ЛЕКЦИЯ № 2



Параметры антенн

Параметры антенн принято делить на первичные и вторичные.

Первичные:

- 1) векторную комплексную диаграмму направленности (ДН);
- 2) входное сопротивление;
- 3) КПД.

Вторичными называют такие параметры, которые можно найти через первичные:

- 1) коэффициент направленного действия, КНД;
- 2) коэффициент усиления;
- 3) ширина луча амплитудной ДН;
- 4) уровень боковых лепестков;
- 5) поляризационные параметры антенны.

Диаграмма направленности - характеризует направленные свойства антенны т.е. её способность концентрировать электромагнитную энергию в заранее выбранном секторе пространства.

Комплексную ДН можно записать:

$$\mathbf{E}(\Theta, \varphi) = E(\Theta, \varphi) \exp[i\psi(\Theta, \varphi)] \quad (2.1)$$

где $E(\Theta, \varphi)$ - амплитудная ДН по полю

$\psi(\Theta, \varphi)$ - фазовая ДН по полю

Удобнее пользоваться **нормированной диаграммой направленности**, т.е. отношением напряженности поля, излучаемого антенной в данном направлении к максимальному значению напряженности поля. Максимальная величина ДН всегда равна единице.

$$F(\Theta, \phi) = \frac{|E(\Theta, \phi)|}{|E_{\max}(\Theta_1, \phi_1)|} \quad \begin{matrix} (2. \\ 2) \end{matrix}$$

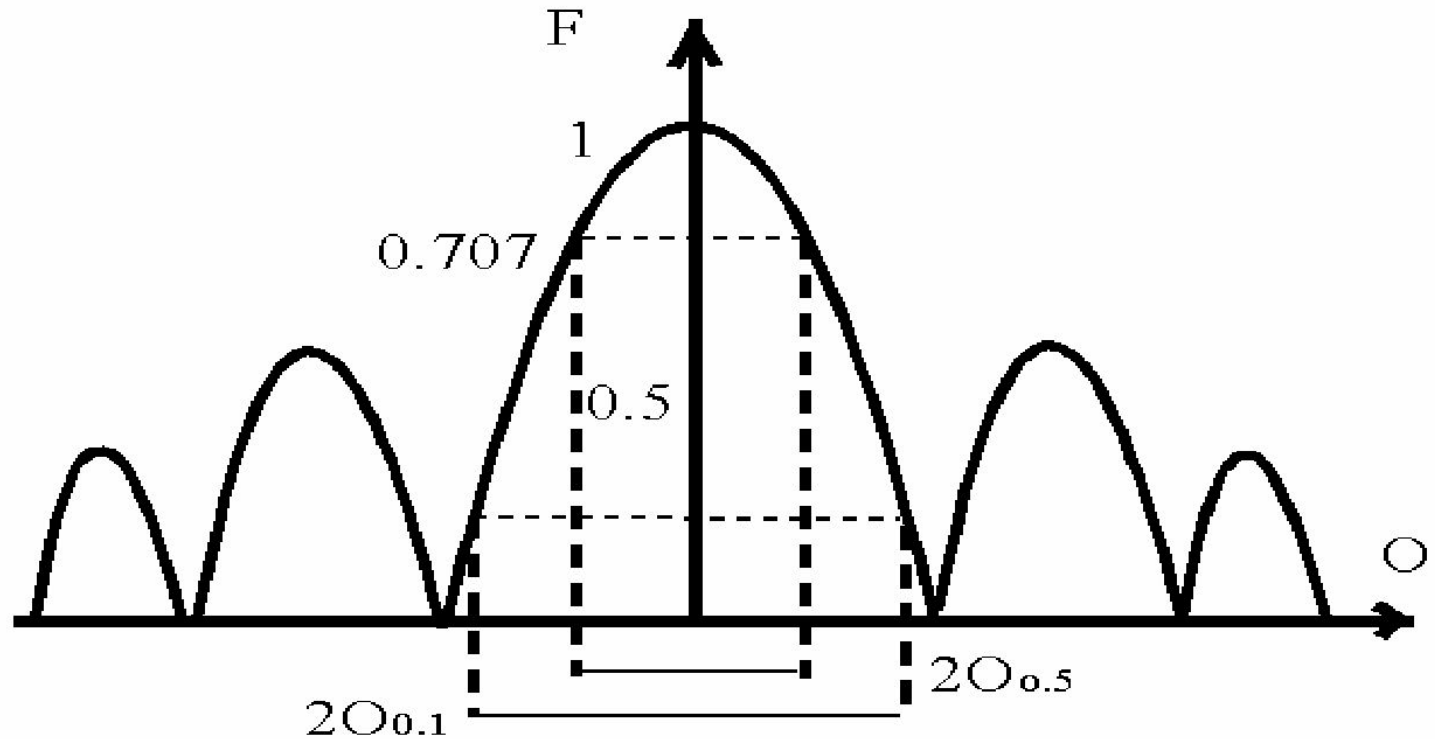
При изображении ДН часто
используется логарифмический
масштаб.

$$F(\Theta, \varphi) = 20 \log F(\Theta, \varphi) \quad (2.3)$$

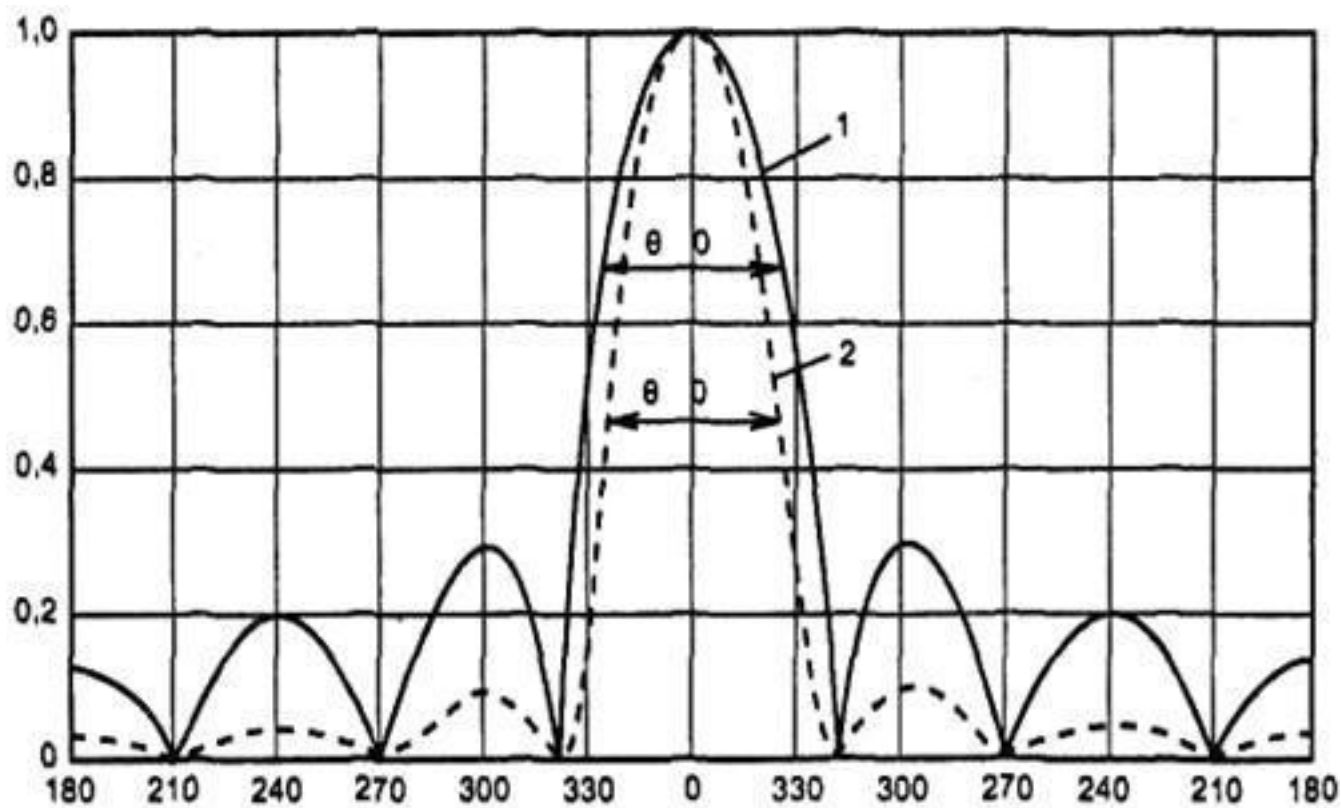
Зависимость плотности потока энергии электромагнитного поля излучаемого антенной, в дальней зоне от угловых координат называют ДН по мощности.

$$F_M(\Theta, \varphi) = \Pi(\Theta, \varphi) / \Pi_{MAX}(\Theta, \varphi) \quad (2.4)$$

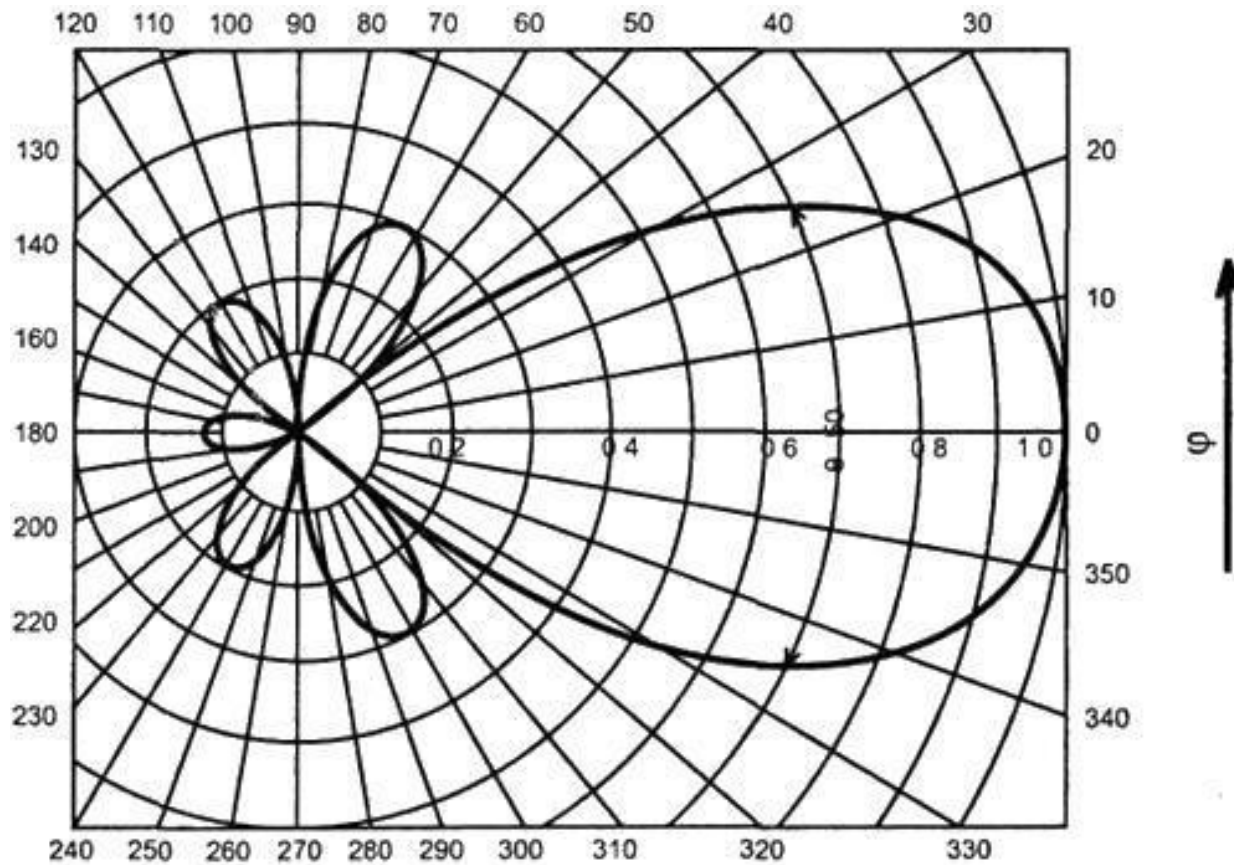
ДН обычно изображают либо в прямоугольной системе координат.



ДН в прямоугольной системе координат.



ДН в полярной системе координат



Наиболее часто употребляемые
уровни ДН : 0,5; 0,1; 0.

$2\Theta_{0.5}$ - ширина ДН по половинной мощности.

$2\Theta_{0.1}$ - ширина ДН на уровне 0,1 или 10 дБ.

$2\Theta_0$ - ширина ДН на уровне нулевого излучения.

Относительный уровень боковых лепестков определяют отношением величины в направлении \max . данного лепестка к величине в направлении главного максимума.

$$\xi_N = \frac{E_{NMAX}}{E_{MAX}} = F_N(\Theta, \phi) \quad (2.5)$$

КНД (D) называют отношение плотности потока мощности излучаемого антенной в данном направлении к усредненному по всем направлениям плотности потока мощности ($P_n = P_{cp}$).

$$D = P(\Theta, \varphi) / P_{cp} \quad (2.6)$$

КНД антенны называется число, показывающее во сколько раз можно увеличить мощность излучения эталонной антенны по сравнению с мощностью излучения данной антенны для того, чтобы в заданном направлении при одинаковых расстояниях получить одинаковые напряжённости поля.

$$D(\Theta, \varphi) = P_{\Sigma \text{Э}} / P_{\Sigma} \quad (2.7)$$

Расчет КНД по известному полю антенны в дальней зоне.

$$\Pi_H = \frac{P_\Sigma}{4\pi r^2} \quad (2.8)$$

$$P_\Sigma = \int_S \Pi(\Theta, \phi) dS =$$

$$= \frac{E_M^2}{2W_C} \int_0^{2\pi} d\phi \int_0^\pi F^2(\Theta, \phi) \sin\Theta d\Theta$$

(2.9)

$$\Pi_H = \frac{E_M^2}{2W_C 4\pi} \int_0^{2\pi} \int_0^\pi F^2(\Theta, \phi) \sin\Theta d\Theta d\phi$$

(2.10)

$$\Pi(\Theta, \phi) = \frac{E_M^2 F^2(\Theta, \phi)}{2W_C}$$

(2.11)

$$D = \frac{4\pi}{\int_0^{2\pi} d\phi \int_0^{\pi} F^2(\Theta, \phi) \sin\Theta d\Theta} \quad (2.12)$$

Сопротивление излучения антенны

R_{Σ} - это есть активное сопротивление, на котором при токе равным току на входе антенны выделяется мощность, равная мощности излучения антенны.

$$R_{\Sigma} = 2P_{\Sigma} / I^2$$

$$R_{\text{пот}} = 2P_{\text{пот}} / I^2$$

Сопротивление потерь в антенне обусловлено конечной проводимостью проводников в Антенне, и несовершенством диэлектрических материалов

$$\eta = P_{\Sigma} / P_{\text{вх}}$$

$$\eta = P_{\Sigma} / (P_{\Sigma} + P_{\text{пот}})$$

Коэффициент усиления антенны определяется так же как КНД только сравнивается не мощности излучения, а подводимые к антеннам мощности.

$$G = \eta D$$

$$\eta = P_{\Sigma} / P_0$$

$$P_0 = P_{\Sigma} + P_{\text{пот}}$$

(2.13)

Входным сопротивлением антенны называется отношение напряжения на точках питания антенны (зажимы антенны) и току в этих точках. Входное сопротивление антенны характеризует ее как нагрузку для генератора или фидера. В общем случае входное сопротивление величина комплексная:

$$Z_{вх} = R_{вх} + jX_{вх}$$

Предельная мощность - это мощность которую можно подвести к антенне без опасности ее разрушения и не вызывая пробоя окружающей среды.

Рабочая полоса частот - это диапазон частот, в пределах которого другие параметры антенны не выходят за пределы допустимых значений

$$\Delta f = f_{\max} - f_{\min} \qquad f_{\text{cp}} = \frac{f_{\max} + f_{\min}}{2}$$

если $\Delta f/f_{\text{cp}} \leq 0,1$ - узкополосные антенны

если $\Delta f/f_{\text{cp}} = 10\% \div 50\%$ - широкополосные антенны

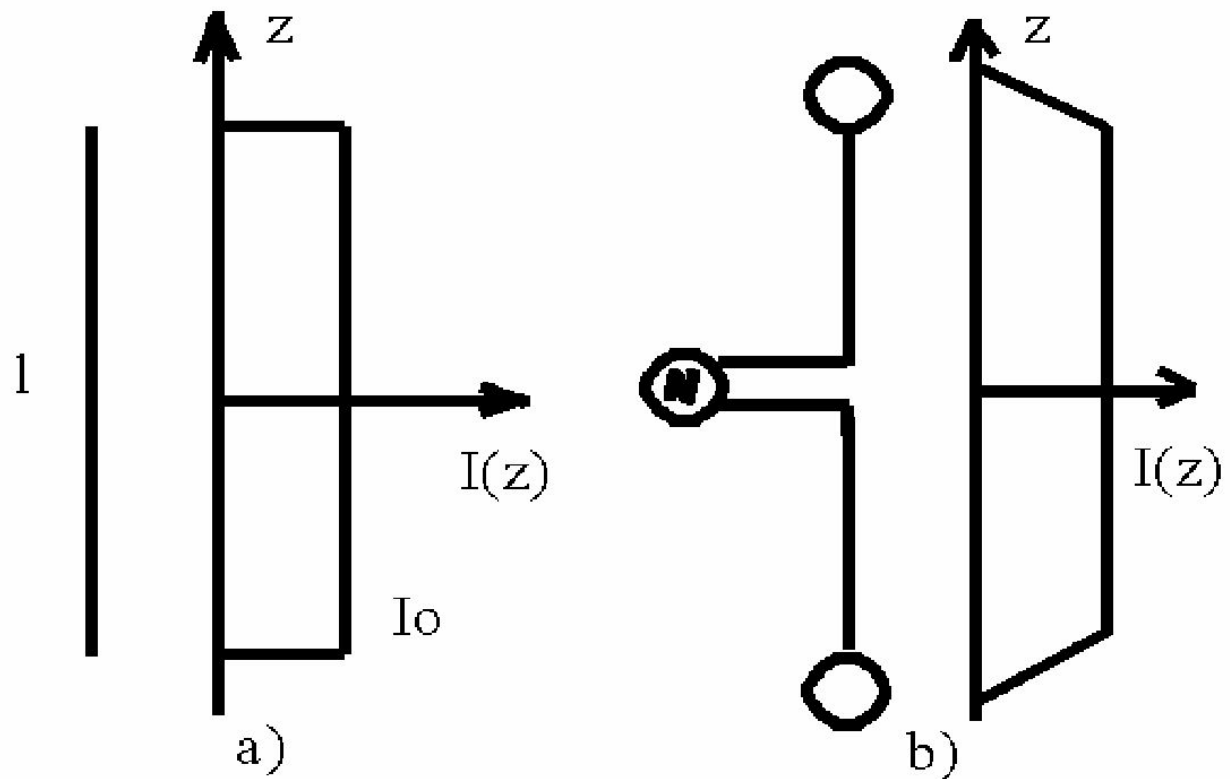
если $\Delta f/f_{\text{cp}} \approx 1 \div 5$ - диапазонные антенны

если $\Delta f/f_{\text{cp}} > 5$ - частотно-независимые антенны

Элементарные излучатели электромагнитных волн.

Основные типы элементарных излучателей:

- элементарный электрический диполь (д. Герца);
- элементарная электрическая рамка (магнитный диполь);
- элементарная щель;
- излучатель Гюйгенса.



- Реализовать диполь в чистом виде практически невозможно, так как невозможно получить равномерного распределения амплитуда токов, ток на конце проводников должен равняться нулю.
- Распределение близкое к равномерному можно реализовать на системе, в которой металлические шары (диски) на концах провода создают емкость, помогающую выровнять распределение токов вдоль э/м поля диполя Герца, возбужденной током с частотой ω , определяется в сферической системе координат, все компоненты поля не зависят от координаты φ , в виду симметрии относительно оси OZ.

Излучаемое диполем Герца поле имеет две составляющие E_{Θ} , E_r , H_{φ} . В дальней зоне $r \gg \lambda$, радиальная составляющая поля пренебрежительно мало.

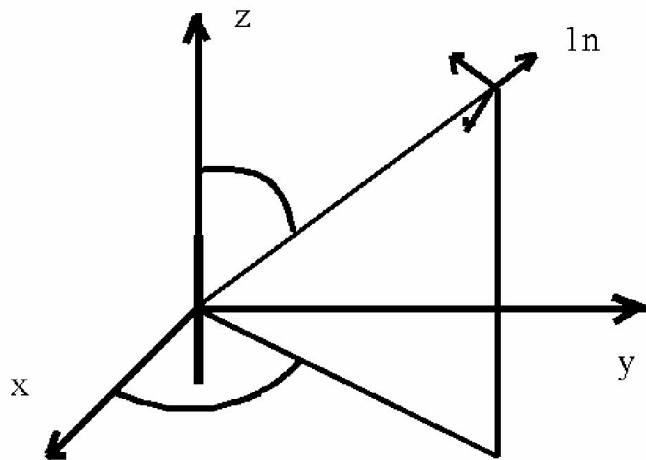
$$E = E_{\Theta} = i \frac{k^2 I_0 l_1 \exp(-ikr)}{4\pi\omega\varepsilon r} \sin\Theta \quad .2 \quad 1$$

$$H = H_{\varphi} = i \frac{k I_0 l_1 \exp(-ikr)}{4\pi r} \sin\Theta \quad 3 \quad 1.$$

где I_0 - амплитуда возбуждающего тока, фаза которого равна нулю;

$k=2\pi/\lambda$ - волновое число;

ε - диэлектрическая проницаемость.



Диполь Герца излучает сферическую волну амплитуда которой убывает обратно пропорционально расстоянию. E_{Θ} и H_{φ} взаимно перпендикулярны, эти векторы синфазны и связаны соотношением

Рис.1.2

$$\frac{E_{\Theta}}{H_{\varphi}} = \frac{k}{\omega \varepsilon} = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} = W_c \quad (1.3)$$

W_{IC} - волновое сопротивление среды, отношение модулей электрического и магнитных векторов в свободном пространстве.

$$E_{\Theta} = \frac{30kI_0 l_1}{r} \text{Sin}\Theta \quad (1.4)$$

$$H_{\varphi} = \frac{kI_0 l_1}{4\pi r} \text{Sin}\Theta \quad (1.5)$$

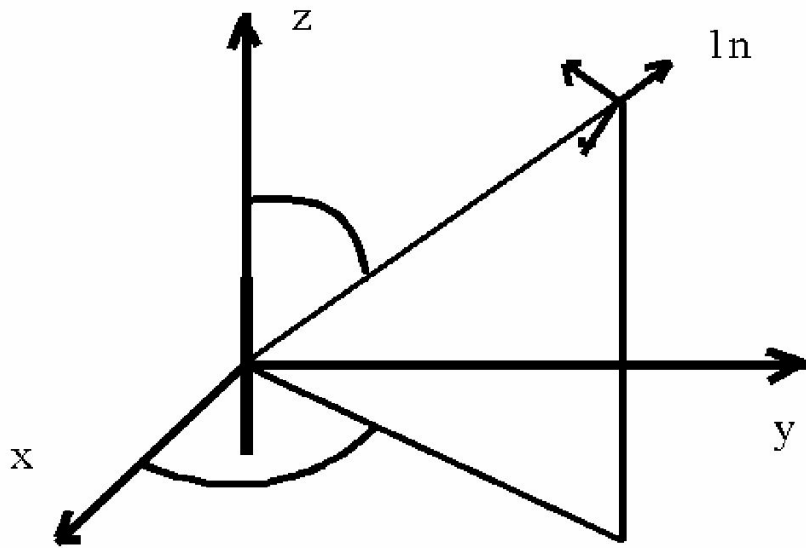


Рис.1.2

Диполь Герца излучает сферическую волну амплитуда которой убывает обратно пропорционально расстоянию. E_{Θ} и H_{φ} взаимно перпендикулярны, эти векторы синфазны и связаны соотношением

$$\frac{E_{\Theta}}{H_{\varphi}} = \frac{k}{\omega \varepsilon} = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} = W_c \quad (1.3)$$

ДН по модулю электрического вектора в общем виде представляет собой тороид. Хоу-экваториальная плоскость, зоу-меридиональная плоскости в полярной системе координат.

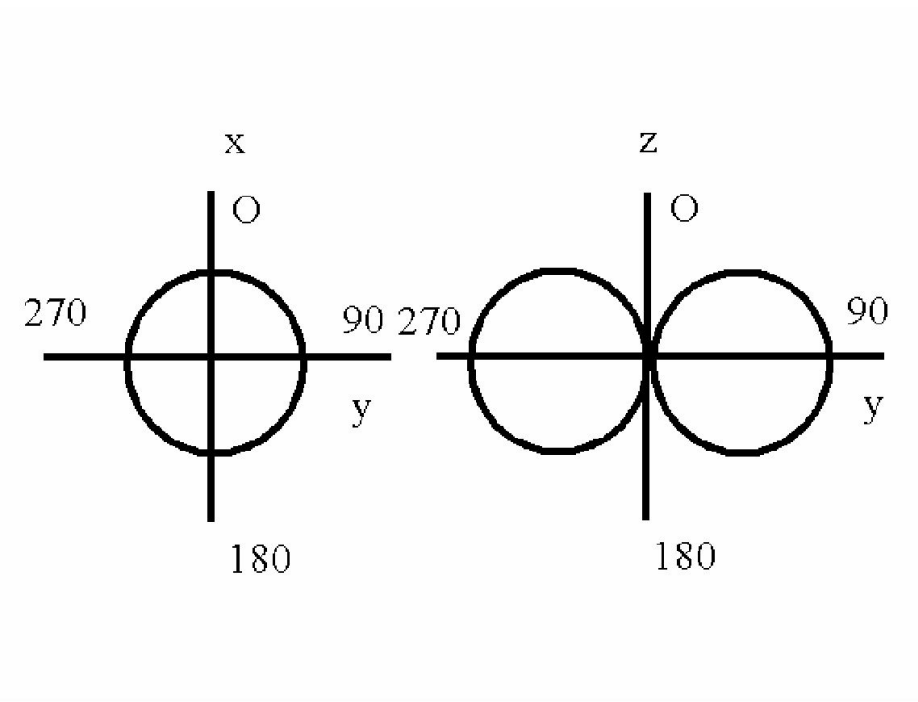


Рис.1.3

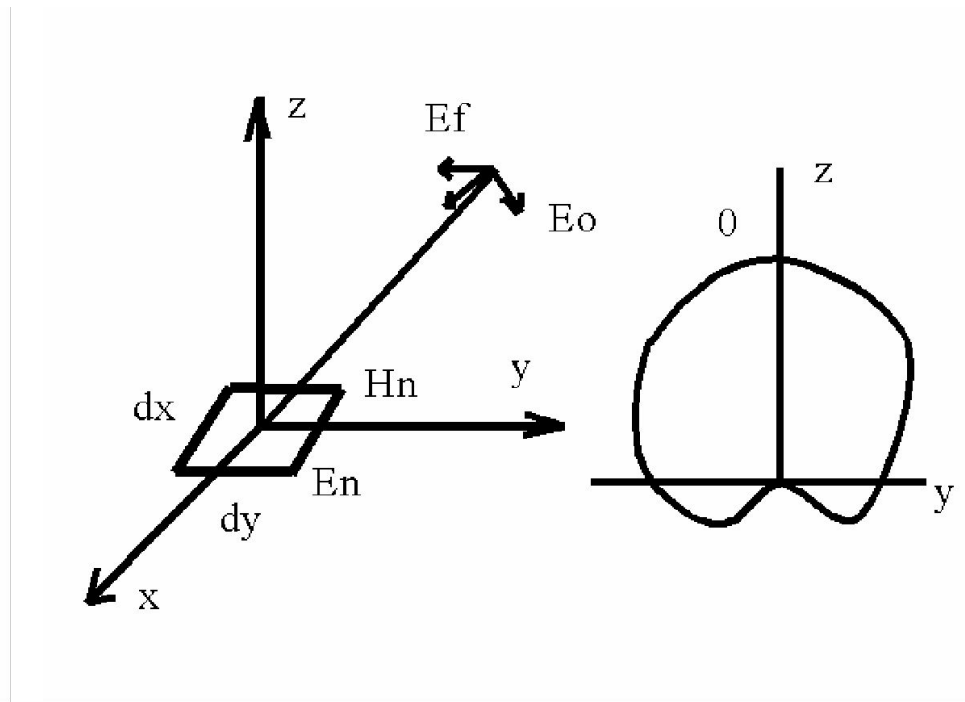
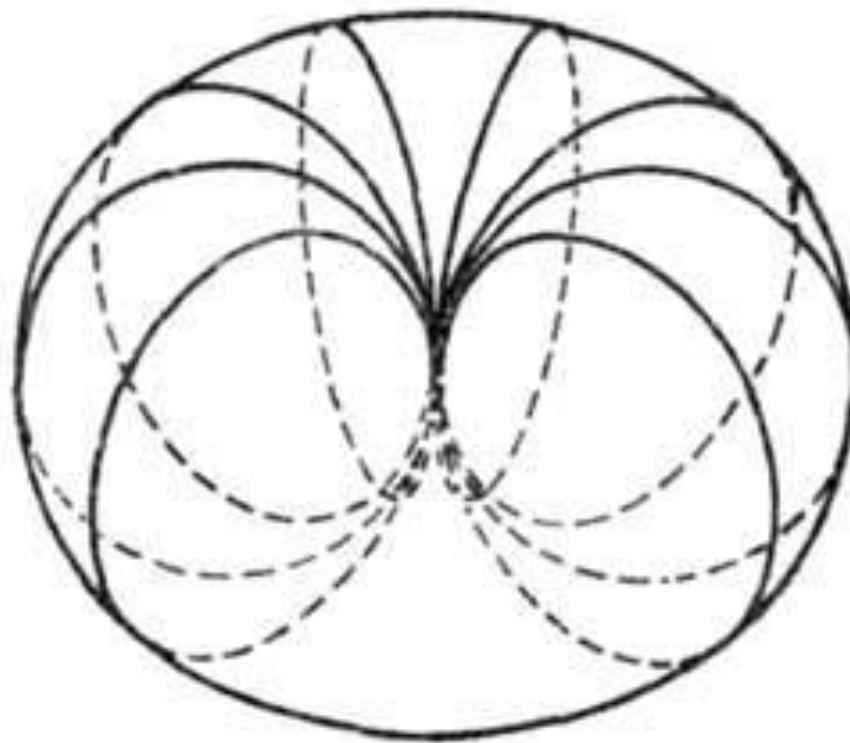


Рис.1.4

Рис. 1.5. Диаграммы направленности электрического и магнитного диполей.



Элементарный излучатель Гюйгенса может быть представлен плоской площадкой в диэлектрической среде без потерь, ее размеры много меньше длины волны. Площадка - прямоугольник с размерами dx , dy . На этой площадке действуют равномерно распределенные электрическое и магнитное поля, взаимно перпендикулярные. Т.о. излучатель Гюйгенса является небольшим участком фронта плоской волны. Если плоская волна однородна, то $E_n / H_\phi = W$.

- Если ось z сферической системы координат совместить с нормалью к площадке, и выбрать направление $\mathbf{E}_n \parallel \mathbf{ox}$, $\mathbf{H}_\varphi \parallel \mathbf{oy}$
- ДН представляет собой кардиоиду.

Т.к. источник Гюйгенса обладает однонаправленными свойствами: поток излучения перпендикулярен поверхности элемента и направлен в сторону движения волны, в обратном направлении излучение отсутствует.

Весьма малый по сравнению с длиной волны элемент линейного магнитного тока называется элементарным магнитным вибратором, если ток в любой точке элемента одинаков по амплитуде и фазе. На основе перестановочной инвариантности уравнений Максвелла выражение для составляющих поле элементарного магнитного вибратора в дальней зоне имеют вид:

$$H_{\Theta} = i \frac{|m|}{2W_c r \lambda} \text{Sin}\Theta e^{-ikr} \quad (1.4)$$

$$E_{\varphi} = -i \frac{|m|}{2r \lambda} \text{Sin}\Theta e^{-ikr} \quad (1.5)$$

Γ^m - амплитуда магнитного поля.

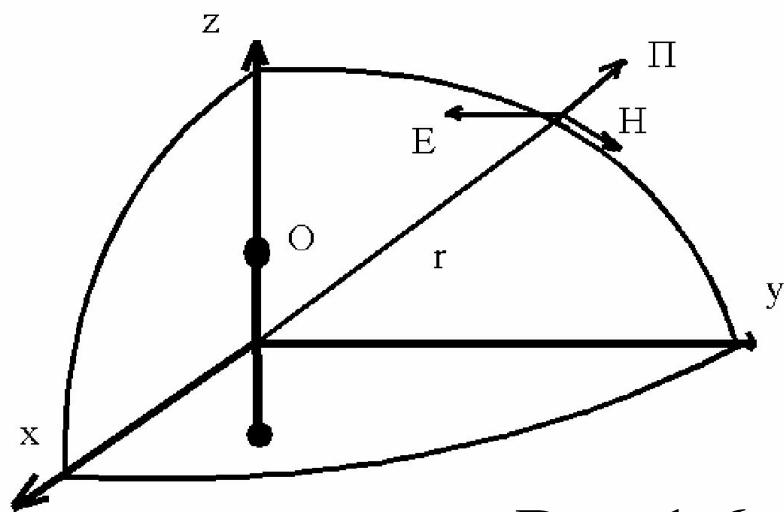


Рис.1.6

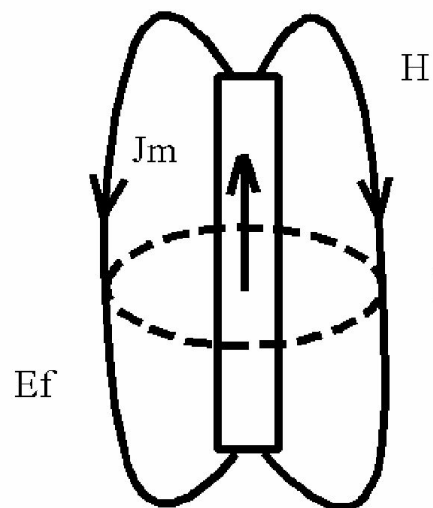


Рис.1.7

- Диаграмма направленности магнитного вибратора в плоскости H соответствуют ДН элементарного электрического вибратора в плоскости E .
- ДН магнитного вибратора в плоскости E соответствует ДН элементарного электрического вибратора в плоскости H .
- Элементарный магнитный вибратор как элемент магнитного тока не может быть осуществлен, поскольку в природе нет такого тока.
- Введение этого необходимо, так как ряд реальных излучателей создают поля, аналогичные по структуре полю магнитного вибратора.
- Примерами излучателей, реализующих свойства магнитного вибратора, являются элементарная электрическая рамка и элементарная излучающая щель.

Пусть элементарный магнитный вибратор представляет собой тонкую прямоугольную пластину длиной l , выполненную из идеального магнитного проводника, на поверхности которого выполняются граничные условия

$$\mathbf{E}_n = \mathbf{0}, \mathbf{H}_t = \mathbf{0}, \mathbf{J}^m = -[\mathbf{n}, \mathbf{E}].$$

E_n - нормальная к поверхности вибратора составляющая поля;
 H_t - тангенциальная составляющая напряженности магнитного поля;

\mathbf{J}^m - вектор плотности поверхностного магнитного тока;
 \mathbf{n} - единичная нормаль к поверхности вибратора.

$$\Gamma_m = 2bJ^m = -2dE_t$$

Совместим плоскость вибратора с идеально проводящей бесконечно тонкой поверхностью S . Структура поля в вибраторе не изменяется, т.к. на металлической поверхности автоматически выполняются граничные условия .