

# Определение коэффициента направленного действия рупорной антенны

*Описание лабораторной работы*

**Цель работы:** Нахождение коэффициента направленного действия пирамидальной рупорной антенны с помощью так называемого зеркального метода (метод Парселла).

## 1. Теоритическая часть

Антенна — устройство, предназначенное для излучения или приема волн (в нашем случае — электромагнитных). Одна из важнейших функций антенны состоит в формировании излучения с определенными направленными свойствами. Основными характеристиками направленности антенны являются диаграмма направленности (ДН) по амплитуде или по мощности, коэффициент направленного действия (КНД) и коэффициент усиления (КУ). Напомним, как вводятся эти характеристики.

*Диаграмма направленности* по амплитуде есть угловое распределение амплитуды поля излучения, т.е. зависимость этой амплитуды от полярного  $\theta$  и азимутального  $\varphi$  углов при фиксированном расстоянии  $r$  от антенны. *Диаграмма направленности по мощности* есть угловое распределение мощности излучения в единицу телесного угла  $P(\theta, \varphi) = r^2 S_r(r, \theta, \varphi)$ , где  $S_r$  — радиальная компонента вектора Пойнтинга на достаточно большом расстоянии  $r$  от антенны. Представляется удобным использование (наряду с абсолютной) нормированной диаграммы направленности  $F(\theta, \varphi) = P(\theta, \varphi)/P(\theta_m, \varphi_m)$ , где  $P(\theta_m, \varphi_m)$  — мощность, излучаемая в единичный телесный угол в направлении главного максимума  $(\theta_m, \varphi_m)$  диаграммы направленности. Диаграмму направленности изображают графически либо в виде «объемной», рельефной картины, где по каждому угловому направлению  $(\theta, \varphi)$  откладывается величина, пропорциональная амплитуде поля излучения или излучаемой мощности (см. рис. 1а), либо с помощью плоской развертки отдельных, чаще всего двух ортогональных сечений, проходящих через направление главного максимума и векторы электрического  $\mathbf{E}$  и магнитного  $\mathbf{H}$  полей (см. 1б). Поскольку основная часть мощности, излучаемой направленной антенной, сосредоточена, как правило, в главном лепестке, то весьма показательной представляется его угловая ширина, определяемая обычно по уровню половинной мощности  $(\Delta\theta_{0,5})$ , а иногда и по нулевому (или минимальному) значению  $(\Delta\theta_0)$ , как показано на рис.1б. Диаграмма направленности антенны, характерный размер  $l$  излучающей апертуры которой порядка или больше длины излучаемой волны  $\lambda$ , окончательно формируется в зоне Фраунгофера, определяемой соотношением

$$r \gg \frac{l^2}{\lambda} \quad (1)$$

*Коэффициент направленного действия*  $D$  характеризует выигрыш по мощности в направлении максимального излучения вследствие направленности антенны. Он равен от-

ношению мощности, излучаемой в единицу телесного угла в направлении максимума диаграммы направленности  $P(\theta_m, \varphi_m)$ , к средней мощности  $P_{cp} = P_{изл}/(4\pi)$ , излучаемой антенной по всем направлениям, т.е.  $D = 4\pi P(\theta_m, \varphi_m)/P_{изл}$ , где  $P_{изл}$  — полная излучаемая мощность:

$$P_{изл} = \int_0^{2\pi} d\varphi \int_0^\pi P(\theta, \varphi) \sin \theta d\theta.$$

Таким образом, имеем:

$$D = \frac{4\pi P(\theta_m, \varphi_m)}{\int_0^{2\pi} d\varphi \int_0^\pi P(\theta, \varphi) \sin \theta d\theta} \quad (2)$$

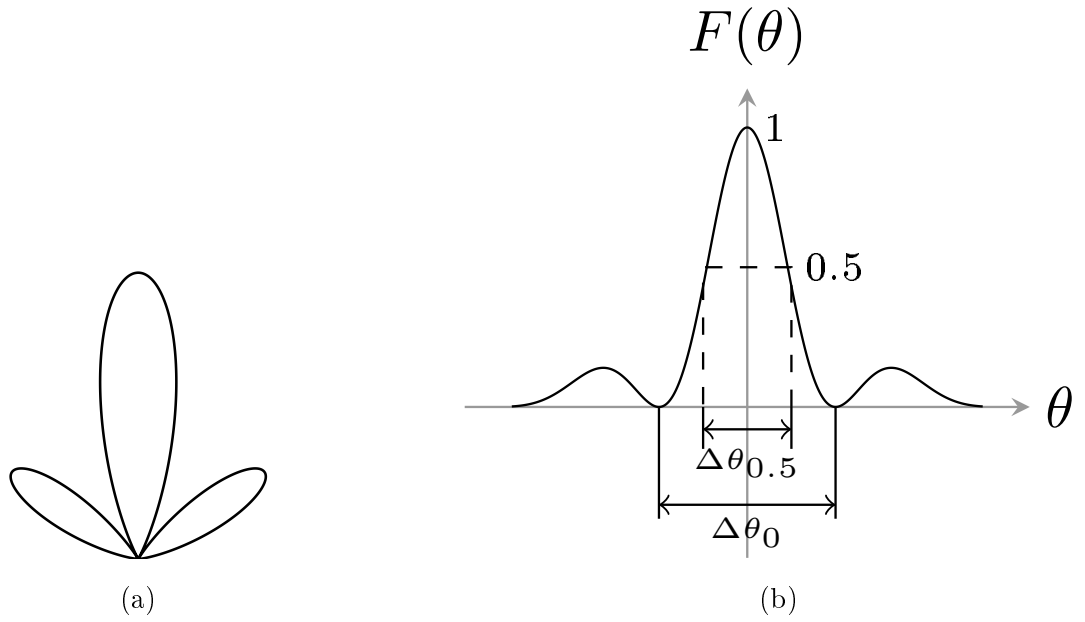


Рис. 1: Диаграмма направленности

*Коэффициент усиления*  $G$  определяется как произведение КНД на коэффициент полезного действия (КПД) антенны  $\eta$  (или, точнее, всего антенного тракта):

$$G = D\eta \quad (3)$$

Этот последний коэффициент в свою очередь есть отношение полной мощности  $P_{изл}$ , излучаемой антенной, к полной мощности  $P_{подв}$ , подводимой к антенне, т.е.

$$\eta = \frac{P_{изл}}{P_{подв}} = \frac{\int_0^{2\pi} d\varphi \int_0^\pi P(\theta, \varphi) \sin \theta d\theta}{P_{подв}} \quad (4)$$

В силу принципа взаимности ДН и КНД антенны при ее работе в режиме передачи и в режиме приема совпадают.

Для адекватного описания *приемной антенны* вводятся некоторые дополнительные характеристики. Одна из основных таких характеристик — эффективная площадь приема антенны  $A$ .

*Эффективная площадь* приема  $A$  определяется как отношение полной принимаемой антенной мощности  $P_{пр}$  к плотности потока падающего излучения  $S_n$  в месте расположения антенны:

$$A = \frac{P_{пр}}{S_n} \quad (5)$$

Как показано в [1,2], величины  $A$  и  $D$  связаны соотношением

$$A = \frac{\lambda^2}{4\pi} D. \quad (6)$$

Цель настоящей работы заключается в экспериментальном определении КНД пирамидальной рупорной антенны с помощью так называемого зеркального метода (метода Парселла) и сравнении измеренного значения с рассчитанным теоретически. Зеркальный метод опирается на использование идеально (зеркально) отражающей плоской поверхности, расположенной в зоне Фраунгофера и ориентированной параллельно излучающей апертуре (см. рис. 2).

Согласно методу изображений отыскание отраженного поля, поступающего в антенну, сводится к нахождению поля, принимаемого от аналогичной зеркальной относительно отражающей плоскости излучающей антенны (рис. 2). В результате последовательного пересчета имеем: мощность, излучаемая гипотетической зеркальной антенной в единицу телесного угла в направлении на реальную антенну, равна  $P_n = DP_{изл}/4\pi$ , откуда плотность потока энергии в месте приема  $S_n = P_n/4X^2 = DP_{изл}/(16\pi X^2)$ , где  $X$  — расстояние между антенной и отражающей плоскостью; наконец, мощность, принимаемая антенной, равна  $P_{пр} = AS_n = ADP_{изл}/(16\pi X^2)$ . С учетом 6 окончательно получаем

$$\frac{P_{пр}}{P_{изл}} = \frac{D^2 \lambda^2}{64\pi^2 X^2} \quad (7)$$

отсюда интересующая нас величина  $D$  представляется в виде

$$D = \frac{8/\pi X}{\lambda} \sqrt{\frac{P_{пр}}{P_{изл}}} \quad (8)$$

Таким образом, экспериментальное определение КНД требует нахождения отношения принимаемой зеркально отраженной мощности к мощности, излучаемой пирамидальной рупорной антенной.

Измерительная установка включает генератор СВЧ диапазона (длина излучаемой волны  $\lambda \approx 3$  см) с отдельным блоком питания, волноводный тракт с измерительной линией

и амперметром к ней, пирамидальный рупор, отражающий щит, щит с поглощающим покрытием. Блок-схема установки представлена на рис. 3. Отражающий щит должен располагаться в зоне Фраунгофера  $X \gg l_{1,2}^2/\lambda$  ( $l_{1,2}$  — линейные размеры раскрыва рупора) и иметь линейные размеры  $L_{1,2}$ , позволяющие перекрывать основной лепесток диаграммы направленности:  $L_{1,2} > X \cdot \Delta\theta_{1,2} \approx X \cdot 2\lambda/l_{1,2}$  ( $\Delta\theta_{1,2}$  — ширина основного лепестка в горизонтальной или вертикальной плоскости). Убедитесь, что эти условия выполнены! Установка позволяет контролируемо менять расстояние  $X + \Delta X$  между антенной и отражательным щитом в пределах  $\Delta X \approx 100$  см. Следует особо подчеркнуть, что в измерительной линии используется квадратичный детектор, поэтому показания амперметра пропорциональны квадрату напряженности электрического поля в месте расположения зонда измерительной линии.

В согласованном (с хорошей точностью) режиме, когда отражение от конца волновода отсутствует, коэффициент отражения  $\Gamma$  волны в волноводном тракте совпадает с членом  $P_{np}/P_{изл}$ , содержащимся в 8, и очевидным образом представляется через коэффициент бегущей волны (КБВ) в волноводе  $\kappa = E_{min}/E_{max}$  ( $\Gamma = (1 - \kappa)/(1 + \kappa)$ ), определяемый с помощью измерительной линии. Здесь  $E_{min}, E_{max}$  — соответственно минимальное и максимальное значения поля в волноводном тракте. В результате получаем следующую формулу для КНД:

$$D = \frac{8\pi X}{\lambda} \frac{1 - \kappa}{1 + \kappa} \quad (9)$$

Если детектор в измерительной линии квадратичный, то амперметр дает значения, пропорциональные  $|E|^2$ , так что вместо  $\kappa$  измеряется величина  $K = \kappa^2$ ; при этом вместо 9 нужно использовать выражение

$$D = \frac{8\pi X}{\lambda} \frac{1 - \sqrt{K}}{1 + \sqrt{K}} \quad (10)$$

Итак, при наличии эффективного и надежного согласующего устройства отыскание КНД зеркальным методом сводится к процедуре согласования и последующего измерения КБВ в подводящем волноводном тракте. Согласование достигается за счет включения в волноводный тракт этого устройства (показано пунктиром на рис. 3) при использовании дополнительного щита с поглощающим покрытием, перехватывающего поле излучения (штрихпунктирная линия на том же рисунке).

Вы будете работать в несогласованном режиме, когда согласующее устройство отсутствует и специальной процедуры согласования не проводится. С учетом отражения от конца подводящего тракта поле на оси волновода, отнормированное на амплитуду падающей волны, для некоторого фиксированного положения рупора запишется, очевидно, в виде

$$E = 1e^{-ihx} + \Gamma_{\kappa}e^{i\varphi_{\kappa}}e^{ihx} + \Gamma e^{e\varphi}e^{ihx} \quad (11)$$

где  $x$  - координата, отсчитываемая от конца волноводного тракта (см. рис. 4);  $h$  — постоянная распространения волны в волноводе;  $\Gamma_{\kappa}e^{i\varphi_{\kappa}}$  - коэффициент отражения от конца тракта;  $\Gamma e^{e\varphi}$  — коэффициент отражения, обусловленный отражающим щитом. Выясните, на каком типе волны вы работаете и восстановите структуру электрического и магнитного полей в этой волне! Смещение антенны на величину  $\Delta X$  приведет к появлению в последнем члене в 11 дополнительного множителя  $e^{ik_0 2\Delta X}$ , связанного с дополнительным набегом фазы в свободном пространстве ( $k_0 = \omega/c$  — соответствующее волновое число). В результате для  $|E|^2$  будем иметь

$$|E|^2 = 1 + \Gamma_{\kappa}^2 + \Gamma^2 + 2\Gamma_{\kappa}\Gamma \cos(\varphi - \varphi_{\kappa} + k_0 2\Delta X) + \\ + 2\Gamma_{\kappa} \cos(2hx + \varphi_{\kappa}) + 2\Gamma \cos(2hx + \varphi + k_0 2\Delta X) \quad (12)$$

Поскольку  $\Gamma_{\kappa}$  и  $\Gamma$  достаточно малы, то квадратичными величинами в первом приближении можно пренебречь, т.е. опустить второй, третий и четвертый члены в 12; тогда эта формула упрощается к виду

$$|E|^2 \approx 1 + 2\Gamma_{\kappa} \cos(2hx + \varphi_{\kappa}) + 2\Gamma \cos(2hx + \varphi + k_0 2\Delta X) \quad (13)$$

Все возможные способы определения КНД на данной установке опираются в той или иной степени на эту формулу. Два таких способа изложены в задании к работе. Попробуйте предложить другие способы. Еще раз подчеркнем, что КНД однозначно определяется коэффициентом  $\Gamma$ :

$$D = \frac{8\pi X}{\lambda} \Gamma. \quad (14)$$

## 2. Задание

1. Помещая перед раскрытом рупора щит с поглощающим покрытием и убирая тем самым отраженное от металлического щита поле ( $\Gamma \approx 0$ ), снимите распределение поля в волноводном тракте, т.е. зависимость  $|E|^2(x)$  на оси волновода. Определите значение коэффициента отражения от конца волновода  $\Gamma_{\kappa}$  и оцените КПД системы, связанный с ее недостаточным согласованием. По длине волны в волноводе  $\lambda_{\text{в}}$  определите длину волны в свободном пространстве  $\lambda$ .
2. Выберите такое положение  $x$  зонда измерительной линии, при котором  $\cos(2hx + \varphi_{\kappa})$ , и зафиксируйте его. Уберите щит с поглощающим покрытием. Меняя затем положение антенны в пределах интервала, включающего несколько длин волн, снимите зависимость  $|E|^2(\Delta X)$ . Определите значение коэффициента  $\Gamma$ , связанного с отражением от металлического щита, и по нему КНД заданной пирамидальной рупорной

антенны. Убедитесь, что величины  $\Gamma_\kappa^2$ ,  $\Gamma^2$  и  $\Gamma_\kappa\Gamma$  действительно достаточно малы. Выясните, как с помощью полученной зависимости можно определить значение длины волны в свободном пространстве.

3. Зафиксируйте положение антенны относительно металлического щита и определите отношение минимального  $E_{min}$  и максимального  $E_{max}$  значений поля в волноводном тракте:  $\kappa = E_{min}/E_{max}$ . Убедитесь, что эта величина зависит от расстояния  $X + \Delta X$  до щита. Меняя положение антенны, снимите зависимость

$$\tilde{\Gamma}(\Delta X) = \frac{1 - \kappa(\Delta X)}{1 + \kappa(\Delta X)} = \frac{1 - \sqrt{K(\Delta X)}}{1 + \sqrt{K(\Delta X)}}$$

С помощью формулы 13 покажите, что максимальное значение  $\Gamma$  приближенно равно  $\Gamma_{max} \approx \Gamma + \Gamma_\kappa$ . Учитывая это и используя найденное в п. 1 значение  $\Gamma_\kappa$ , определите коэффициент  $\Gamma$  и КНД антенны. Сопоставьте результаты с полученными ранее (п.2) и оцените погрешности обоих методов.

4. Опираясь на электродинамическую формулировку принципа Гюйгенса [3] и используя кирхгофовское приближение для задания поля на рас-крыве рупора, рассчитайте теоретически его КНД. При расчете воспользуйтесь дополнительным упрощающим предположением о синфазности поля на раскрыве рупора. Подумайте, является ли в действительности данное поле синфазным и как неоднородность фазы поля на раскрыве рупора сказывается на КНД.
5. Сравните экспериментальные и теоретические результаты. Объясните причины возможных расхождений.

## Литература

1. Айзенберг Г.З., Ямпольский В.Г., Терешин О.Н. Антенны УКВ. Ч.І. М.: Связь, 1977. Гл.8, §§8.2, 8.4; гл.12, §§12.5,12.8; гл.16, §§16.1-16.4.
2. Айзенберг Г.З. Антенны ультракоротких волн. М.: Связьиздат, 1957. Гл-VI, §§1,2; гл.VIII, §§2; гл.XII, §§4-7; гл.XVI, §§1-4.
3. Вайнштейн Л.А. Электромагнитные волны. М.: Радио и связь, 1988. Гл. VII, §§38-41; гл. X, §§54-56; гл. XVII, §§92,93,95,98.