

**Антенна техніка телекомунікаційних мереж**

# **Апертурні антени. Загальні відомості**

## Загальні положення

**Апертурні антени** – антени, у яких випромінювання відбувається через розкрив, який називають апертурою (від лат. aperture – отвір).

До класу апертурних антен відносять хвилеводні, рупорні, рефлекторні (дзеркальні) та лінзові антени.

Апертурні антени використовують переважно на НВЧ і за площі апертури  $S_A$  відношення  $S_A/\lambda^2$  можна отримати дуже велике. Якщо використовувати визначення КСД  $D = 4\pi S_{ef}/\lambda^2$ , то легко переконатись, що **КСД таких антен досягає сотень тисяч – мільйони.**

**Друга відмінна риса апертурних антен:** у них розподілено процеси перетворення енергії струмів ВЧ в енергію електромагнітних хвиль та процеси спрямованого випромінювання цих хвиль. Першу функцію в апертурній антені виконує опромінювач, а другу – рупор, лінза, рефлектор.

**Третя відмінна риса апертурних антен:** її елементи збуджуються паралельно. Це сприяє розширенню їхньої смуги пропускання.

## Загальні положення

КСД таких антен:

$$D = \frac{4\pi}{\lambda^2} S_{ef} = \left[ \nu = \frac{S_{ef}}{S_A} \right] = \frac{4\pi}{\lambda^2} S_A \nu.$$

Коефіцієнт використання поверхні (КВП):

$$\nu = \frac{S_{ef}}{S_A},$$

$S_{ef}$  - ефективна поверхня антени;

$S_A$  - геометрична площа розкриву.

$\nu \leq 1$ , причому коефіцієнт використання поверхні залежить від виду амплітудно-фазового розподілу (АФР) та інших факторів.

## **Особливості методів аналізу апертурних антен**

Методи розрахунку апертурних антен відрізняються від методів розрахунку дротяних антен.

Поле випромінювання апертурних антен можна, як і для дротяних антен, також **визначити через струми, що протікають по поверхні антени**. Проте у таких антен характер розподілу струму зазвичай складний і його потрібно попередньо знайти. У більшості випадків його знаходять приблизно, використовуючи, наприклад, закони геометричної оптики. Потім провідну поверхню розбивають на елементарні площинки зі своєю густинною струму. Після цього поле випромінювання апертурної антени визначають як суперпозицію елементарних полі, створюваних цими елементарними площинками.

**Другий спосіб – через поле у її розкриві.** Для цього спочатку знаходять розподіл поля у її розкриві. Кожен елемент цієї площинки розглядають як елемент Гюйгенса, який створює деяку напруженість поля у точці спостереження. Результатуючу напруженість поля знаходить шляхом підсумування полів, створюваних у точці спостереження всіма елементами поверхні розкриву

## Випромінювання прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля

**Прямокутна площацка, амплітуда поля постійна**  $E_s = E_0 = \text{const.}$

Напруженість електричного поля у площині магнітного вектора (у дальній зоні):

$$E_H = AE_0 \int_{-b/2}^{b/2} dy' \int_{-a/2}^{a/2} \exp(ikx' \sin \theta) dx' = ASE_0 \frac{\sin\left(\frac{ka}{2} \sin \theta\right)}{\frac{ka}{2} \sin \theta},$$

$$\text{де } A = i \frac{1 + \cos \theta}{2\lambda} \frac{e^{-ikr}}{r}; \quad S = ab;$$

$a, b$  - розміри сторін площинки.

Напруженість електричного поля у площині електричного вектора:

$$E_E = AE_0 \int_{-a/2}^{a/2} dx' \int_{-b/2}^{b/2} \exp(iky' \sin \theta) dy' = ASE_0 \frac{\sin\left(\frac{kb}{2} \sin \theta\right)}{\frac{kb}{2} \sin \theta}.$$

## Випромінювання прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля

**Прямокутна площинка,** амплітуда поля уздовж осі  $x$  змінюється за косинусоїдальним законом  $E_s = E_0 \cos(\pi x'/a)$ .

$$E_H = AE_0 \int_{-b/2}^{b/2} dy' \int_{-a/2}^{a/2} \cos\left(\frac{\pi x'}{a}\right) \exp(ikx' \sin \theta) dx' = \frac{2}{\pi} ASE_0 \frac{\cos\left(\frac{ka}{2} \sin \theta\right)}{1 - \left(\frac{2a}{\lambda} \sin \theta\right)^2}.$$

Порівняно з попереднім виразом, результат зовсім інший.

$$E_E = AE_0 \int_{-a/2}^{a/2} \cos\left(\frac{\pi x'}{a}\right) dx' \int_{-b/2}^{b/2} \exp(iky' \sin \theta) dy' = \frac{2}{\pi} ASE_0 \frac{\sin\left(\frac{kb}{2} \sin \theta\right)}{\frac{kb}{2} \sin \theta}.$$

Відрізняється від попереднього виразу лише множником  $2/\pi$ .

## Випромінювання прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля

**Кругла площацка, амплітуда поля постійна**  $E_s = E_0 = \text{const.}$

Внаслідок осьової симетрії:

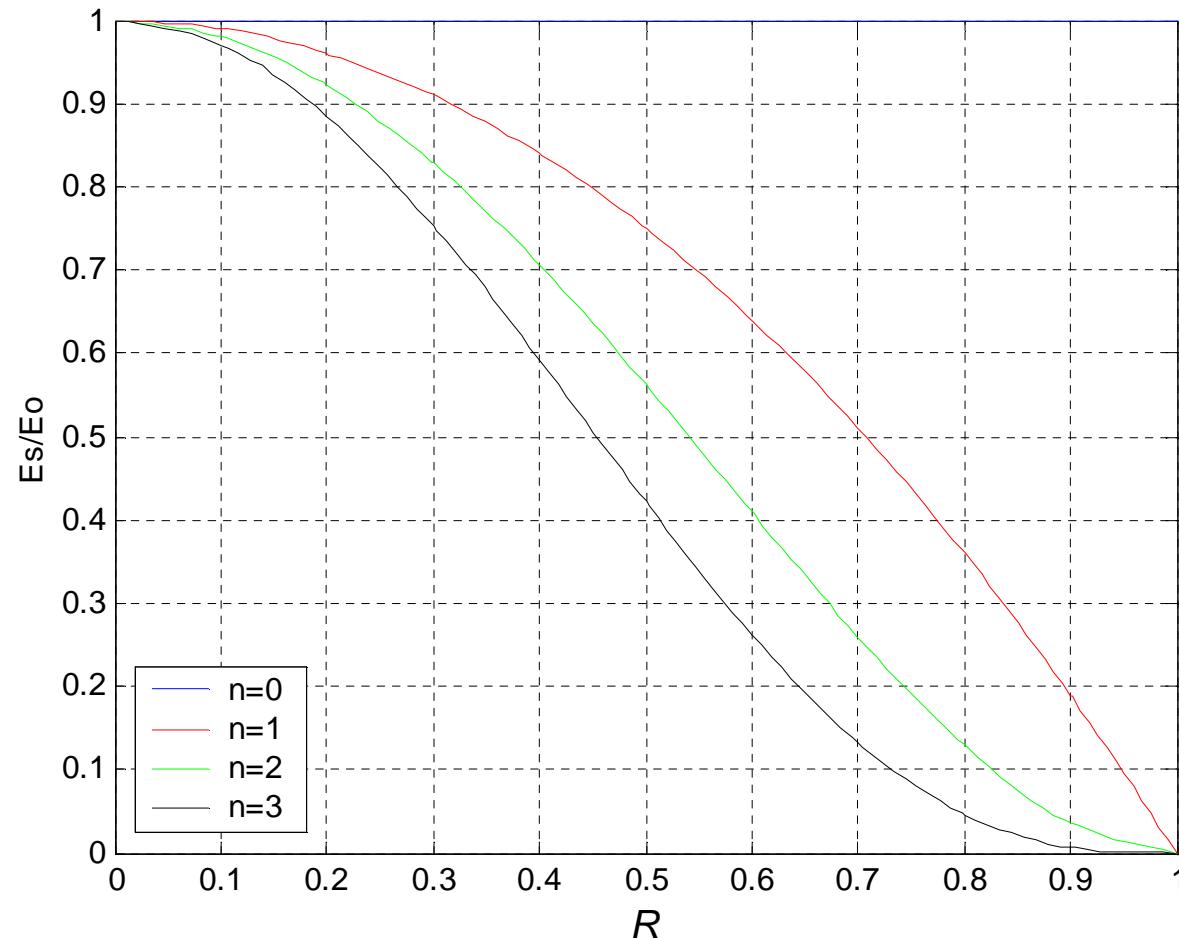
$$\begin{aligned}
 E = E_E = E_H &= Aa^2 E_0 \int_0^1 R dR \int_0^{2\pi} \exp\left(iR \frac{kd}{2} \sin \theta \cdot \cos(\phi - \phi')\right) d\phi = \\
 &= 2\pi Aa^2 E_0 \int_0^1 R J_0\left(R \frac{kd}{2} \sin \theta\right) dR = ASE_0 \frac{\frac{2J_1\left(\frac{kd}{2} \sin \theta\right)}{kd \sin \theta}}{2},
 \end{aligned}$$

де  $d = 2a$  - діаметр площинки;  $R = \rho/a$ ;  $\rho$  - радіальна координата.

## Випромінювання прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля

**Кругла площацка, амплітуда поля спадає до країв площинки за законом**

$$E_s = E_0 (1 - R^2)^n, \text{ де } n = 0, 1, 2, 3, \dots .$$



## **Випромінювання прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля**

**Кругла площацка, амплітуда поля спадає до країв площинки за законом**

$$E_S = E_0 (1 - R^2)^n, \text{ де } n = 0, 1, 2, 3, \dots .$$

Внаслідок осьової симетрії:

$$\begin{aligned} E = E_E = E_H &= 2\pi a^2 A E_0 \int_0^1 (1 - R^2)^n J_0\left(R \frac{kd}{2} \sin \theta\right) R dR = \\ &= A S E_0 \frac{\Lambda_{n+1}\left(\frac{kd}{2} \sin \theta\right)}{n+1}, \end{aligned}$$

де  $\Lambda_n(u) = \frac{n!}{(u/2)^2} J_n(u)$  - ллямбд - функція.

## **ДН прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля**

Отримані вирази для поля випромінювання дозволяють легко отримати кінцевий результат.

Ввівши з цією метою допоміжні змінні

$$u = \begin{cases} \frac{ka}{2} \sin \theta & \text{для прямокутної площинки,} \\ \frac{kb}{2} \sin \theta & \text{для прямокутної площинки,} \\ \frac{kd}{2} \sin \theta & \text{для круглої площинки,} \end{cases}$$

## ДН прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля

отримаємо вирази ДН цих площинок:

1) прямокутна площинка з  $E_S = E_0 = \text{const}$  :

$$F(\theta) = \frac{1 + \cos \theta}{2} \frac{\sin u}{u};$$

2) прямокутна площинка з  $E_S = E_0 \cos(\pi x'/a)$ :

$$F(\theta) = \frac{1 + \cos \theta}{2} \frac{\cos u}{1 - \left(\frac{2}{\pi} u\right)^2};$$

3) кругла площинка з  $E_S = E_0 = \text{const}$  :

$$F(\theta) = \frac{1 + \cos \theta}{2} \frac{2J_1(u)}{u};$$

4) кругла площинка з  $E_S = E_0 (1 - R^2)^n$ :

$$F(\theta) = \frac{1 + \cos \theta}{2} \Lambda_{n+1}(u).$$

## ДН прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля

Всі **отримані вирази складаються з двох множників:**

- 1) ДН елементарної площинки (джерела Гюйгенса);
- 2) “множник решітки”, який визначає властивості спрямованості системи випромінювачів (у даному випадку – елементарних площинок), розглядуваних як неспрямованих.

Зміною першого множника, особливо у межах невеликих змін кута, можна знехтувати, оскільки він змінюється дуже повільно порівняно зі зміною другого множника.

З отриманих формул випливає, що **максимум випромінювання збуджених синфазно площинок буде у напрямку нормалі до них, тобто при  $\alpha=0$ .**

## Основні параметри прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля

Отримані вирази справедливі для наближення  $a \gg \lambda; d \gg \lambda$ .

Тип площинки	Розподіл поля по площинці	Ширина ДН по половинній потужності	Амплітуда 1-ї бічної пелюстки		КВП
			%	дБ	
Прямокутна	$E_s = E_0 = const$	$51 \frac{\lambda}{a}$	21	-13,5	1,00
Прямокутна	$E_s = E_0 \cos(\pi x'/a)$	$68 \frac{\lambda}{a}$	7	-23,1	0,81
Кругла	$E_s = E_0 = const$	$60 \frac{\lambda}{d}$	13	-17,1	1,00
Кругла	$E_s = E_0(1 - R^2)$	$73 \frac{\lambda}{d}$	6	-24,6	0,75
Кругла	$E_s = E_0(1 - R^2)^2$	$84 \frac{\lambda}{d}$	3	-30,6	0,56

## **Основні параметри прямокутної та круглої площинок для різних амплітудних розподілів поля**

З наведеної таблиці випливають такі **результати:**

- 1) При синфазному збудженні площинок максимум випромінювання буде уздовж нормалі до них.
- 2) ДН залежить від відношення ширини площинки до довжини хвилі. Для розглянутих форм площинок на ДН впливає лише той розмір площинки, який лежить у площині визначення ДН.
- 3) Для великих (порівняно з довжиною хвилі) площинок ширина ДН прямо пропорційна відношенню довжини хвилі до відповідного розміру площинки.
- 4) Зменшення амплітуди поля до країв площинки спричиняє зменшення амплітуди бічних пелюсток з одночасним розширенням головної пелюстки.
- 5) Зменшення амплітуди поля до країв площинки також спричиняє зменшення коефіцієнта використання площи розкриву.