Antenas e Propagação

Artur Andrade Moura amoura@fe.up.pt



 $\hat{a}_r(\mathbf{E}_r, \mathbf{H}_r)$

 (E_{θ}, H_{θ})

 $dA = r^2 \sin \theta \ d\theta \ d\phi$

Parâmetros Fundamentais

Parâmetros fundamentais das antenas

 Permitem caracterizar o desempenho, sobre vários aspectos, das antenas

Apresentam-se definições e utilização desses parâmetros

Diagrama de Radiação

 Função ou representação gráfica que descreve as propriedades espaciais de radiação de uma antena

 Normalmente utiliza-se um sistema de coordenadas esférico com a antena posicionada na origem, pelo que o diagrama de radiação é uma função de r, θ e φ.



Diagrama de Radiação

Major

Azimuth plane

Minor lobe:

Radiador isotrópico

- É definido como uma antena hipotética e sem perdas que radia igualmente em todas as direcções
 - Não tem existência física mas é normalmente tomado como referência para se exprimir a directividade de antenas reais

Radiador direccional

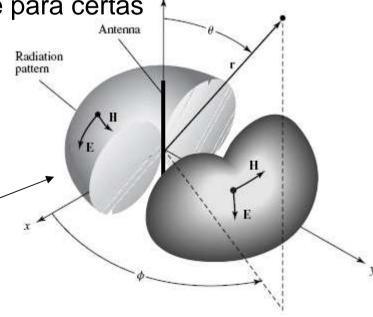
 Tem a propriedade de captar ou radiar ondas electromagnéticas preferencialmente para certas direcções do espaço

Radiador omnidireccional

 Apresenta um diagrama de radiação não direccional num dado plano

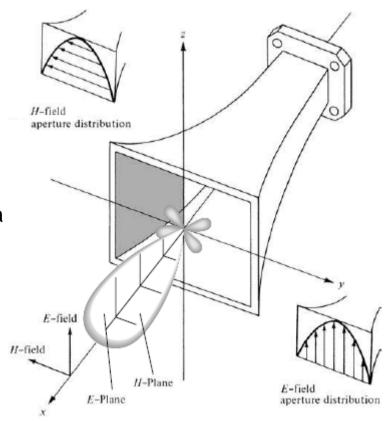
Omnidireccional no plano xy ou $\theta = \pi/2$





Planos principais

- Para antenas com polarização linear (definida mais adiante) consideram-se dois planos principais
- Plano E definido pelo vector E e
 pela direcção de máxima radiação
- Plano H definido por H e pela direcção de máxima radiação
 - Normalmente os eixos do sistema de coordenadas são escolhidos por forma a que pelo menos um destes planos (E ou H) coincida com um dos planos principais do sistema de coordenadas





First null beamwidth

Half-power beamwidth

(FNBW)

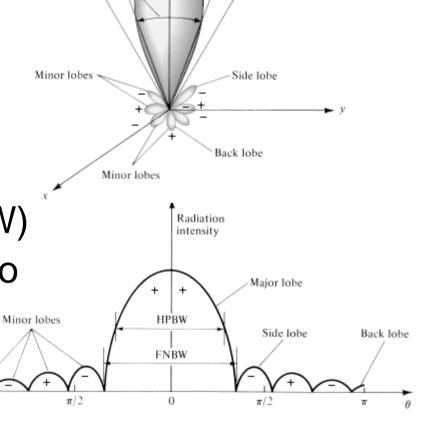
(HPBW)

 Elementos característicos do diagrama de radiação

- Lóbulos
 - Principal
 - Laterais
 - Secundários
 - Posterior

 Largura de feixe a meia potência ou a 3 dB (HPBW)

 Largura de feixe ao 1º nulo (FNBW)

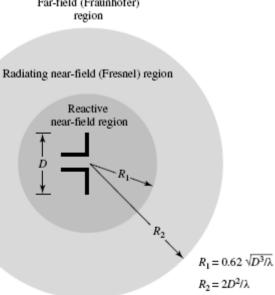


Major lobe

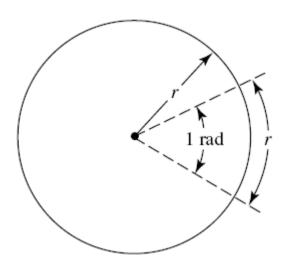


- Regiões de campo
 - O espaço circundante da antena é subdividido em três regiões
 - Região reactiva do campo próximo
 - Predomina o campo reactivo
 - Região de radiação do campo próximo (Região de Fresnel)
 - Região de transição onde predomina o campo radiado mas a sua orientação espacial depende da distância à antena; esta região pode não existir se a maior dimensão da antena (D) não for muito maior que o comprimento de onda de trabalho Far-field (Fraunhofer)
 - Região do campo distante (Região de Fraunhofer)
 - Ocorre para distâncias maiores que 2D²/λ e nesta região a orientação espacial do campo não depende da distância à antena.
 - É a região de maior interesse do ponto





- Ângulo plano (radiano)
 - Um radiano é definido como o ângulo plano com vértice no centro de um círculo com raio r e que define nesse círculo um arco de comprimento r
 - Como o comprimento total do círculo é $2\pi r$ então no círculo todo existem $2\pi r/r = 2\pi$ radianos



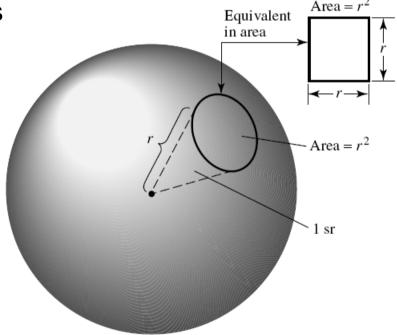


- Ângulo sólido (esterradiano)
 - Um esterradiano é definido como o ângulo sólido com vértice no centro de uma esfera de raio r que define na superfície da mesma uma área igual a r²
 - Como a área total de uma esfera é $4\pi r^2$ então na esfera toda existem $4\pi r^2/r^2 = 4\pi$ esterradianos
 - O elemento de superfície em coordenadas esféricas é:

$$dA = r^2 \sin\theta \, d\theta \, d\phi \quad (m^2)$$

logo o ângulo sólido elementar é:

$$d\Omega = \frac{dA}{r^2} = \sin\theta \ d\theta \ d\phi \quad (\text{sr})$$
 Não depende de r





- Densidade de potência radiada
 - Vector de Poynting instantâneo $W = \mathscr{E} \times \mathscr{H}$ (W/m²)
 - Potência instantânea que atravessa a superfície fechada S

$$\mathcal{P} = \iint_{S} \mathbf{W} \cdot d\mathbf{s} = \iint_{S} \mathbf{W} \cdot \hat{\mathbf{n}} \, da \quad (\mathbf{W})$$
Vector unitário normal à superfície e para fora

 Normalmente estamos interessados em conhecer densidades médias de potência radiada no caso dos campos terem variações temporais sinusoidais, vindo então:

– É usual denominar esta densidade apenas por densidade de radiação \mathbf{W}_{rad} pois, como se verá, corresponde à densidade de potência radiada na região do campo distante



Potência radiada

A potência média radiada que atravessa uma superfície fechada
 S é então dada por

$$P_{\text{rad}} = P_{\text{av}} = \iint_{S} \mathbf{W}_{\text{rad}} \cdot d\mathbf{s} = \iint_{S} \mathbf{W}_{\text{av}} \cdot \hat{\mathbf{n}} \, da$$
$$= \frac{1}{2} \iint_{S} \text{Re}(\mathbf{E} \times \mathbf{H}^{*}) \cdot d\mathbf{s}$$

Normalmente esta potência é designada apenas por potência radiada



Exemplo

 Calcular a potência radiada por uma antena cuja densidade de radiação vale:

$$\mathbf{W}_{\text{rad}} = \hat{\mathbf{a}}_r W_r = \hat{\mathbf{a}}_r A_0 \frac{\sin \theta}{r^2} \quad (\text{W/m}^2)$$

 Considerando uma superfície esférica de raio r no centro da qual está a antena, vem:

$$P_{\text{rad}} = \iint_{S} \mathbf{W}_{\text{rad}} \cdot \hat{\mathbf{n}} \, da$$

$$= \int_{0}^{2\pi} \int_{0}^{\pi} \left(\hat{\mathbf{a}}_{r} A_{0} \frac{\sin \theta}{r^{2}} \right) \cdot (\hat{\mathbf{a}}_{r} r^{2} \sin \theta \, d\theta \, d\phi) = \pi^{2} A_{0} \quad (\mathbf{W})$$



- Potência radiada por um radiador isotrópico
 - Por definição de radiador isotrópico a sua densidade de potência é constante para todas as direcções espaciais, logo

$$P_{\text{rad}} = \iint_{S} \mathbf{W}_{0} \cdot d\mathbf{s} = \int_{0}^{2\pi} \int_{0}^{\pi} \left[\hat{\mathbf{a}}_{r} W_{0}(r) \right] \cdot \left[\hat{\mathbf{a}}_{r} r^{2} \sin \theta \ d\theta \ d\phi \right] = 4\pi r^{2} W_{0}$$
Constante

 Temos então uma densidade de potência constante que podemos exprimir em função da potência radiada por

$$\mathbf{W}_0 = \hat{\mathbf{a}}_r W_0 = \hat{\mathbf{a}}_r \left(\frac{P_{\text{rad}}}{4\pi r^2} \right) \quad (\text{W/m}^2)$$



- Intensidade de radiação
 - É um parâmetro relativo ao campo distante e representa a potência radiada por unidade de ângulo sólido (unidade W/sr)

Para o campo distante tem-se (confirmaremos mais à frente)

$$\mathbf{E}(r,\theta,\phi) = \mathbf{E}^{\circ}(\theta,\phi) \underbrace{e^{-jkr}}_{r}$$
 Operador de propagação, módulo do campo varia com $1/r$, e $k=2\pi/\lambda$ é a constante de propagação

$$\begin{split} U(\theta,\phi) &= \frac{r^2}{2\eta} |\mathbf{E}(r,\theta,\phi)|^2 \simeq \frac{r^2}{2\eta} \left[|E_{\theta}(r,\theta,\phi)|^2 + |E_{\phi}(r,\theta,\phi)|^2 \right] \\ &\text{N\~{ao} depende de } r \qquad \simeq \frac{1}{2\eta} \left[|E_{\theta}^{\circ}(\theta,\phi)|^2 + |E_{\phi}^{\circ}(\theta,\phi)|^2 \right] \\ &\text{Imped\^{ancia intr\'{nseca} do meio} \end{split}$$



- Intensidade de radiação e potência radiada
 - A potência radiada pode ser obtida da intensidade integrando-a nos 4π esterradianos da esfera

$$P_{\text{rad}} = \iint_{\Omega} U \, d\Omega = \int_{0}^{2\pi} \int_{0}^{\pi} U \sin\theta \, d\theta \, d\phi$$

 $d\Omega = \sin\theta \, d\theta \, d\phi$ Ângulo sólido elementar

Constante

• Exemplo (caso visto atrás)

$$\mathbf{W}_{\text{rad}} = \hat{\mathbf{a}}_r W_r = \hat{\mathbf{a}}_r A_0 \frac{\sin \theta}{r^2}$$

$$U = r^2 W_{\text{rad}} = A_0 \sin \theta$$

$$U = r^2 W_{\text{rad}} = A_0 \sin \theta$$

$$P_{\text{rad}} = \int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} U \sin\theta \, d\theta \, d\phi = A_0 \int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} \sin^2\theta \, d\theta \, d\phi = \pi^2 A_0$$

Radiador Isotrópico

$$P_{\text{rad}} = \iint_{\Omega} U_0 d\Omega = U_0 \iint_{\Omega} d\Omega = 4\pi U_0 \longrightarrow U_0 = \frac{P_{\text{rad}}}{4\pi}$$

Directividade de uma antena

 É a razão entre a intensidade de radiação numa dada direcção e a intensidade de radiação média em todas as direcções.

A intensidade média em todas é a que a antena produziria se fosse um radiador isotrópico, isto é, $U_0 = P_{rad}/4\pi$.

Vem então,

$$D = \frac{U}{U_0} = \frac{4\pi U}{P_{\rm rad}} \quad \text{(adimensional)}$$

Quando a direcção não é especificada assume-se para obter D
 a direcção do máximo da intensidade de radiação, vindo

$$D_{\text{max}} = D_0 = \frac{U|_{\text{max}}}{U_0} = \frac{U_{\text{max}}}{U_0} = \frac{4\pi U_{\text{max}}}{P_{\text{rad}}}$$



Nota

- Para antenas com componentes de polarização ortogonais podem-se definir directividades parciais para cada polarização, considerando a potência total radiada
- Supondo o sistema de coordenadas esféricas a directividade máxima total é dada pela soma das directividades máximas parciais em θ e φ

$$D_0 = D_\theta + D_\phi$$

$$D_{\theta} = \frac{4\pi U_{\theta}}{(P_{\text{rad}})_{\theta} + (P_{\text{rad}})_{\phi}}$$

$$D_{\phi} = \frac{4\pi U_{\phi}}{(P_{\text{rad}})_{\theta} + (P_{\text{rad}})_{\phi}}$$



Exemplo

- Obter a directividade de uma antena com intensidade de radiação $A_0 sin(\theta)$

$$U = r^2 W_{\text{rad}} = A_0 \sin \theta \quad U_{\text{max}} = A_0$$

Já se tinha obtido

$$P_{\rm rad} = \pi^2 A_0$$

• Então

$$D_0 = \frac{4\pi U_{\text{max}}}{P_{\text{rad}}} = \frac{4}{\pi} = 1.27$$

$$D = D_0 \sin \theta = 1.27 \sin \theta$$



Exemplo

 Como se verá um dipolo linear infinitesimal produz uma densidade de potência dada por

$$\mathbf{W}_{\text{av}} = \hat{\mathbf{a}}_r W_r = \hat{\mathbf{a}}_r A_0 \frac{\sin^2 \theta}{r^2} \quad (\text{W/m}^2)$$

A directividade desta antena pode obter-se da seguinte forma

$$U = r^2 W_r = A_0 \sin^2 \theta \qquad U_{\text{max}} = A_0$$

$$P_{\text{rad}} = \iint_{\Omega} U \, d\Omega = A_0 \int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} \sin^2 \theta \sin \theta \, d\theta \, d\phi = A_0 \left(\frac{8\pi}{3}\right)$$

$$D_0 = \frac{4\pi U_{\text{max}}}{P_{\text{rad}}} = \frac{4\pi A_0}{\frac{8\pi}{3}(A_0)} = \frac{3}{2} \qquad D = D_0 \sin^2 \theta = 1.5 \sin^2 \theta$$



No caso geral para obter a directividade vem

$$U = B_0 F(\theta, \phi) \simeq \frac{1}{2\eta} \left[|E_\theta^0(\theta, \phi)|^2 + |E_\phi^0(\theta, \phi)|^2 \right] \qquad B_\theta \text{ \'e uma constante}$$

$$U_{\text{max}} = B_0 F(\theta, \phi)|_{\text{max}} = B_0 F_{\text{max}}(\theta, \phi)$$

$$P_{\text{rad}} = \iint_{\Omega} U(\theta, \phi) d\Omega = B_0 \int_{0}^{2\pi} \int_{0}^{\pi} F(\theta, \phi) \sin\theta d\theta d\phi$$

Aplicando a definição obtém-se

$$D(\theta, \phi) = 4\pi \frac{F(\theta, \phi)}{\int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} F(\theta, \phi) \sin \theta \, d\theta \, d\phi} \qquad D_0 = 4\pi \frac{F(\theta, \phi)|_{\text{max}}}{\int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} F(\theta, \phi) \sin \theta \, d\theta \, d\phi}$$

$$D_0 = 4\pi \frac{F(\theta, \phi)|_{\text{max}}}{\int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} F(\theta, \phi) \sin \theta \, d\theta \, d\phi}$$

Embora a definição seja simples, o integral que aparece no denominador pode ser difícil de resolver tendo que se recorrer a métodos numéricos ou programas de simulação electromagnética



- Ângulo sólido de feixe
 - Tomando a directividade máxima podemos escrever

$$D_0 = \frac{4\pi}{\left[\int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} F(\theta, \phi) \sin\theta \, d\theta \, d\phi\right] / F(\theta, \phi)|_{\text{max}}} = \frac{4\pi}{\Omega_A}$$

Definindo-se o ângulo sólido de feixe

$$\Omega_A = \frac{1}{F(\theta, \phi)|_{\text{max}}} \int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} F(\theta, \phi) \sin\theta \, d\theta \, d\phi$$

É o ângulo sólido no qual toda a potência da antena seria transmitida se a sua intensidade de radiação fosse constante e igual à intensidade máxima em todas as direcções nesse ângulo



Eficiência de radiação

- Nem toda a potência entregue à antena (P_{in}) é radiada (P_{rad}) , parte é gasta em perdas no condutor e no dieléctrico
- Define-se a eficiência de radiação e_{cd} pela relação entre as potências

$$P_{\rm rad} = e_{cd} P_{in}$$

Eficiência total

Considerando as perdas por desadaptação define-se a eficiência total

$$e_0 = e_r e_{cd} = e_{cd} (1 - |\Gamma|^2)$$

$$\Gamma = (Z_{in} - Z_0)/(Z_{in} + Z_0) \longleftarrow$$

Coeficiente de reflexão entre a antena com impedância de entrada Z_{in} e a linha de alimentação com impedância característica Z_0



Ganho de uma antena

- Ganho absoluto de uma antena
 - É a relação entre a intensidade de radiação numa dada direcção e a que teríamos se a potência entregue à antena fosse radiada de forma isotrópica

$$G(\theta, \phi) = 4\pi \frac{U(\theta, \phi)}{P_{in}}$$

- Ganho relativo
 - É a razão entre a intensidade de radiação da antena numa dada direcção e a que teríamos nessa direcção devida a uma antena de referência, quando ambas antenas são alimentadas com a mesma potência de entrada
 - Um exemplo muito comum para a antena de referência é o dipolo de meio comprimento de onda que estudaremos adiante

Nota: se a direcção não está definida toma-se a direcção de máxima intensidade de radiação para o cálculo do ganho



Relação entre ganho e directividade

$$G(\theta, \phi) = 4\pi \frac{U(\theta, \phi)}{P_{in}}$$
 e $P_{rad} = e_{cd}P_{in}$

Obtém-se

$$G(\theta, \phi) = e_{cd} \left[4\pi \frac{U(\theta, \phi)}{P_{rad}} \right]$$

$$G(\theta, \phi) = e_{cd}D(\theta, \phi)$$

E para os valores máximo

$$G_0 = G(\theta, \phi)|_{\text{max}} = e_{cd}D(\theta, \phi)|_{\text{max}} = e_{cd}D_0$$



– Nota:

- Tal como no caso da directividade, para antenas com componentes de polarização ortogonais podemos agora definir ganhos parciais para cada componente, considerando a potência total entregue à antena
- Supondo o sistema de coordenadas esféricas o ganho máximo total é dado pela soma dos ganhos máximos parciais em θ e ϕ

$$G_{\theta} = \frac{4\pi U_{\theta}}{P_{in}}$$

$$G_{\phi} = \frac{4\pi U_{\phi}}{P_{in}}$$

$$G_{\theta} = \frac{4\pi U_{\phi}}{P_{in}}$$



Polarização

 Corresponde à figura descrita ao longo do tempo pela extremidade do vector campo eléctrico num dado ponto do espaço e o sentido em que essa figura é traçada, quando se observa segundo a direcção de propagação da onda electromagnética

Polarização elíptica

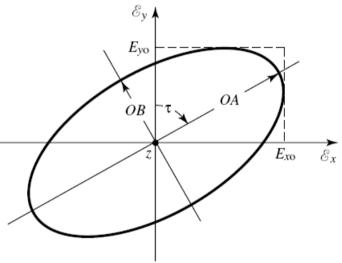
 No caso geral a polarização é elíptica mas há dois casos particulares

Polarização linear

• Se esfasamento entre as componentes \acute{e} múltiplo de π

Polarização circular

 Se as duas componentes têm módulos Iguais e um esfasamento que é múltiplo ímpar de π/2



Elipse de polarização



- Perdas de polarização
 - Em muitas situações a polarização de uma antena receptora não é igual à da onda incidente proveniente da antena emissora, havendo perdas de polarização

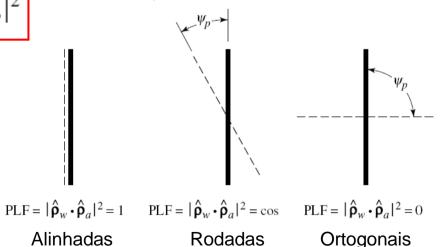
Alinhadas

- Campo eléctrico da onda incidente $\mathbf{E}_i = \hat{\boldsymbol{\rho}}_w E_i$
- Polarização do campo eléctrico da antena receptora $\mathbf{E}_a = \hat{\boldsymbol{\rho}}_a E_a$
- Factor de perdas de polarização

$$PLF = |\hat{\boldsymbol{\rho}}_w \cdot \hat{\boldsymbol{\rho}}_a|^2 = |\cos \psi_p|^2$$

Vectores de polarização

Polarização de Antenas Filiformes

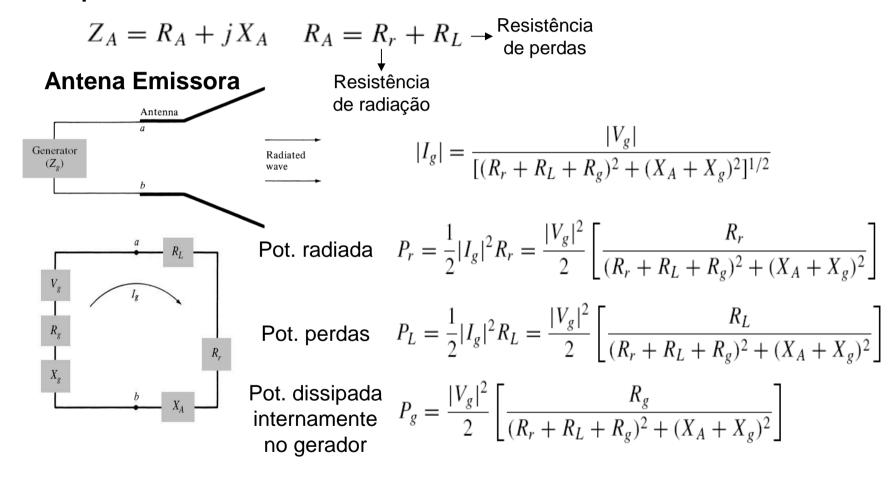




- Largura de banda de uma antena
 - É a gama de frequências, em torno de uma frequência central, para a qual as características da antena se mantêm com uma variação aceitável relativamente aos valores obtidos para a frequência central
 - Nesta definição podemos dar mais relevâncias aos parâmetros associados ao diagrama de radiação (ex. variação da largura de feixe com a frequência) ou à variação dos parâmetros associados à impedância de entrada da antena (ex. variação do coeficiente de ondas estacionárias VSWR com a frequência) $VSWR = \frac{1 + |\Gamma|}{1 |\Gamma|}$
 - Para antenas de banda estreita indica-se a largura de banda como percentagem da frequência central da banda (ex. 5%) e para antenas de banda larga indica-se como a relação entre as frequências superior e inferior da banda (ex. 10:1)



Impedância de entrada da antena





- Impedância de entrada da antena
 - No caso de haver adaptação $R_r + R_L = R_g$ $X_A = -X_g$

$$P_r = \frac{|V_g|^2}{2} \left[\frac{R_r}{4(R_r + R_L)^2} \right] = \frac{|V_g|^2}{8} \left[\frac{R_r}{(R_r + R_L)^2} \right]$$

$$P_L = \frac{|V_g|^2}{8} \left[\frac{R_L}{(R_r + R_L)^2} \right]$$

$$P_g = \frac{|V_g|^2}{8} \left[\frac{R_g}{(R_r + R_L)^2} \right] = \frac{|V_g|^2}{8} \left[\frac{1}{R_r + R_L} \right] = \frac{|V_g|^2}{8R_g}$$

$$P_g = P_r + P_L$$

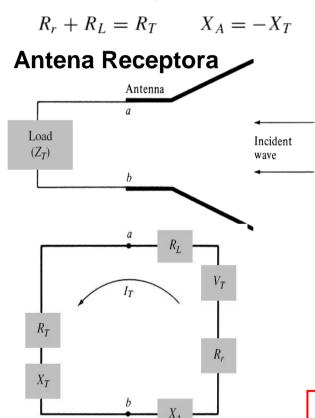
$$P_{s} = \frac{1}{2} V_{g} I_{g}^{*} = \frac{1}{2} V_{g} \left[\frac{V_{g}^{*}}{2(R_{r} + R_{L})} \right] = \frac{|V_{g}|^{2}}{4} \left[\frac{1}{R_{r} + R_{L}} \right]$$

Potência total fornecida pelo gerador

No melhor caso possível, antena adaptada, 50% da potência total fornecida pelo gerador é dissipada internamente e 50% é entregue à antena e estes seriam totalmente radiados apenas se as perdas na antena fossem nulas



 Pode concluir-se de forma análoga quando a antena opera como receptora e está fechada sobre uma carga adaptada



$$P_T = \frac{|V_T|^2}{8} \left[\frac{R_T}{(R_r + R_L)^2} \right] = \frac{|V_T|^2}{8} \left(\frac{1}{R_r + R_L} \right) = \frac{|V_T|^2}{8R_T}$$

$$P_r = \frac{|V_T|^2}{2} \left[\frac{R_r}{4(R_r + R_L)^2} \right] = \frac{|V_T|^2}{8} \left[\frac{R_r}{(R_r + R_L)^2} \right]$$

$$P_L = \frac{|V_T|^2}{8} \left[\frac{R_L}{(R_r + R_L)^2} \right]$$

$$P_c = \frac{1}{2}V_T I_T^* = \frac{1}{2}V_T \left[\frac{V_T^*}{2(R_r + R_L)} \right] = \frac{|V_T|^2}{4} \left(\frac{1}{R_r + R_L} \right)$$
Potência total captada pela antena

No máximo apenas 50% da potência total captada pela antena pode ser entregue na carga R_T



Impedância de entrada

 No caso geral a impedância de entrada varia de forma complexa com a frequência, sendo por isso difícil obter expressões analíticas para a maior parte dos casos práticos, utilizando-se métodos de medida ou programas de simulação (como o que usaremos nas aulas de laboratório)

Eficiência de radiação

 As relações de potência anteriores permitem uma segunda definição para a eficiência de radiação, assim tem-se

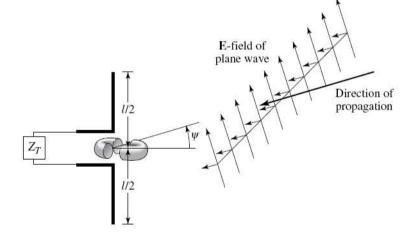
$$e_{cd} = \frac{P_r}{P_r + P_L} = \frac{R_r}{R_r + R_L}$$



- Comprimento vectorial efectivo ou altura efectiva
 - Para uma antena com polarização linear corresponde ao comprimento de uma antena filiforme, orientada perpendicularmente à direcção de interesse e segundo a polarização da antena real, que quando percorrida por uma corrente uniforme e igual à corrente de entrada da antena real produz o mesmo campo distante que a antena real

O conhecimento da altura efectiva de uma antena permite calcular a tensão de circuito aberto produzida nessa antena, quando sobre ela incide uma onda electromagnética plana com polarização linear

$$V_{oc} = \mathbf{E}^i \cdot \boldsymbol{\ell}_e$$



Antena filiforme operando como receptor



- Áreas equivalentes de uma antena
 - Vamos supor uma antena receptora sobre a qual incide uma densidade de potência W_i e vamos determinar as várias potências associadas à antena (entregue à carga, de perdas e re-radiada) através da definição de áreas equivalentes
- Área (ou abertura) efectiva de uma antena
 - Para uma dada direcção, corresponde à razão entre a potência disponível nos terminais da antena receptora (entregue à carga R_T) e a densidade de potência da onda plana incidente nessa direcção, supondo-se a polarização adaptada:

$$A_e = \frac{P_T}{W_i} = \frac{|I_T|^2 R_T / 2}{W_i}$$
 (m²)

Nota: se a direcção não é especificada assume-se a direcção da intensidade máxima de radiação

 Também podemos dizer que é a área que multiplicada pela densidade de potência incidente dá a potência entregue à carga



- Área (ou abertura) efectiva de uma antena
 - Usando a definição e as expressões de transferência de potência podemos escrever

$$A_e = \frac{|V_T|^2}{2W_i} \left[\frac{R_T}{(R_r + R_L + R_T)^2 + (X_A + X_T)^2} \right]$$

No caso de adaptação teremos a área efectiva máxima

$$R_r + R_L = R_g \quad X_A = -X_g$$

$$A_{em} = \frac{|V_T|^2}{8W_i} \left[\frac{R_T}{(R_L + R_r)^2} \right] = \frac{|V_T|^2}{8W_i} \left[\frac{1}{R_r + R_L} \right]$$



- Áreas equivalentes de uma antena
 - De forma análoga podemos definir áreas de re-radiação (scatter) A_s e de perdas A_L , obtendo-se para o caso de adaptação

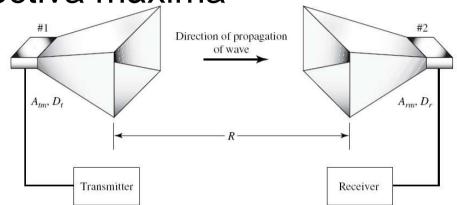
$$A_s = \frac{|V_T|^2}{8W_i} \left[\frac{R_r}{(R_L + R_r)^2} \right] \quad A_L = \frac{|V_T|^2}{8W_i} \left[\frac{R_L}{(R_L + R_r)^2} \right]$$

- Podemos definir agora a área de captura A_C , associada à potência total captada na antena, que obviamente será a soma das áreas efectiva, de perdas e de re-radiação
- Para antenas de abertura, podemos ainda definir a eficiência de abertura pela relação entre a área efectiva máxima e a área física A_p da abertura da antena

$$\epsilon_{ap} = \frac{A_{em}}{A_p}$$



Relação entre directividade máxima e área efectiva máxima



Antenas alinhadas, sem perdas, adaptadas e com polarização adaptada

- Se antena 1 fosse isotrópica teríamos uma densidade de potência na antena 2 $W_0 = \frac{P_t}{4\pi\,R^2}$
- Como antena 1 é directiva vem $W_t = W_0 D_t = \frac{P_t D_t}{4\pi R^2}$
- A potência entregue à carga pela antena 2 é $P_r = W_t A_r = \frac{P_t D_t A_r}{4\pi R^2}$



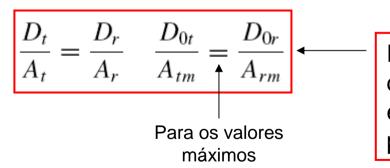
A equação anterior pode ser escrita da seguinte forma

$$D_t A_r = \frac{P_r}{P_t} (4\pi R^2)$$

 Como as antenas são elementos recíprocos podemos supor a antena 2 a emitir e a 1 a receber, escrevendo então

$$D_r A_t = \frac{P_r}{P_t} (4\pi R^2)$$

Das duas equações anteriores conclui-se



Para qualquer antena a directividade e a área efectiva são grandezas proporcionais



 Se supusermos que a antena 1 é isotrópica então por definição a sua directividade vale 1, logo

$$A_{tm} = \frac{A_{rm}}{D_{0r}}$$

- A sua área efectiva máxima é igual à relação entre área efectiva máxima e directividade máxima de qualquer antena
- Para a antena filiforme infinitesimal ($l << \lambda$) veremos que se tem

$$\frac{A_{rm}}{D_{0r}} = \frac{\lambda^2}{4\pi}$$

Das duas equações anteriores conclui-se

$$A_{rm} = D_{0r} A_{tm} = D_{0r} \left(\frac{\lambda^2}{4\pi} \right)$$

- Logo para qualquer antena temos a relação constante seguinte

$$A_{em} = \frac{\lambda^2}{4\pi} D_0$$



Se considerarmos a existência de perdas na antena vem

$$A_{em} = e_{cd} \left(\frac{\lambda^2}{4\pi} \right) D_0$$

 Entrando também com perdas de reflexão por desadaptação entre a antena e a carga fica

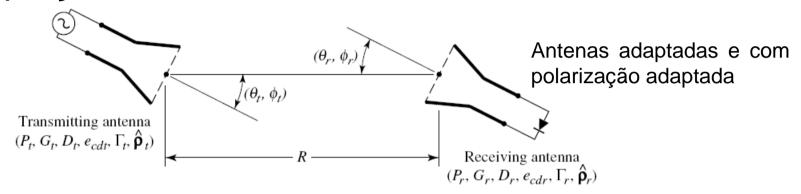
$$A_{em} = e_{cd}(1 - |\Gamma|^2) \left(\frac{\lambda^2}{4\pi}\right) D_0$$

Finalmente, considerando perdas devida à desadaptação da polarização obtém-se

$$A_{em} = e_{cd}(1 - |\Gamma|^2) \left(\frac{\lambda^2}{4\pi}\right) D_0 |\hat{\mathbf{p}}_w \cdot \hat{\mathbf{p}}_a|^2$$



Equação de transmissão de Friis



Orientação espacial das antenas emissora e receptora

- Densidade de potência que atinge a antena receptora

$$W_t = e_t \frac{P_t D_t(\theta_t, \phi_t)}{4\pi R^2}$$

Área efectiva da antena receptora

$$A_r = e_r D_r(\theta_r, \phi_r) \left(\frac{\lambda^2}{4\pi}\right)$$



- Equação de transmissão de Friis
 - Potência entregue à carga

$$P_r = \underbrace{e_r D_r(\theta_r, \phi_r) \frac{\lambda^2}{4\pi}}_{A_r} W_t = e_t e_r \frac{\lambda^2 D_t(\theta_t, \phi_t) D_r(\theta_r, \phi_r) P_t}{(4\pi R)^2}$$

 Incluindo agora as perdas por desadaptação no emissor e no receptor e as perdas por polarização desadaptada, obtém-se a relação de potências seguinte

$$\frac{P_r}{P_t} = e_{cdt}e_{cdr}(1 - |\Gamma_t|^2)(1 - |\Gamma_r|^2)\left(\frac{\lambda}{4\pi R}\right)^2 D_t(\theta_t, \phi_t) D_r(\theta_r, \phi_r) |\hat{\mathbf{\rho}}_t \cdot \hat{\mathbf{\rho}}_r|^2$$



- Equação de transmissão de Friis
 - No caso particular de ambas as antenas estarem adaptadas, da polarização estar adaptada e das antenas estarem alinhadas segundo a direcção de ganho máximo, fica a relação seguinte

$$\frac{P_r}{P_t} = \left(\frac{\lambda}{4\pi R}\right)^2 G_{0t} G_{0r}$$

$$\left(\frac{\lambda}{4\pi R}\right)^2$$

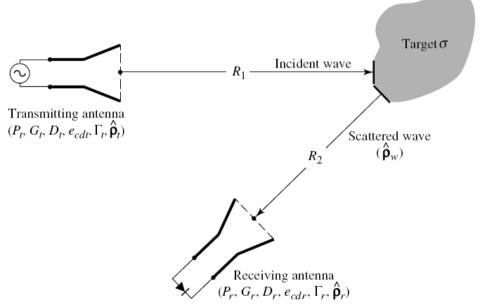
Este termo denomina-se de **atenuação no espaço livre** e representa as perdas devido ao espalhamento esférico espacial da potência radiada pela antena



- Área de eco de um objecto (Radar Cross Section RCS)
 - Define-se como a área (σ) que intercepta uma quantidade de potência que quando re-radiada de forma isotrópica produz no receptor uma densidade de potência incidente igual à densidade de potência efectivamente re-radiada pelo objecto em causa

Equação de radar

Orientação espacial das antenas emissora e receptora e do objecto do qual se pretende obter a área de eco





- Equação de radar
 - A potência captada pelo objecto é

$$P_c = \sigma W_t = \sigma \frac{P_t G_t(\theta_t, \phi_t)}{4\pi R_1^2} = e_t \sigma \frac{P_t D_t(\theta_t, \phi_t)}{4\pi R_1^2}$$

 Esta potência é re-radiada de forma isotrópica produzindo no recepetor uma densidade

$$W_s = \frac{P_c}{4\pi R_2^2} = e_{cdt} \sigma \frac{P_t D_t(\theta_t, \phi_t)}{(4\pi R_1 R_2)^2}$$

A potência entregue na carga da antena receptora será

$$P_r = A_r W_s = e_{cdt} e_{cdr} \sigma \frac{P_t D_t(\theta_t, \phi_t) D_r(\theta_r, \phi_r)}{4\pi} \left(\frac{\lambda}{4\pi R_1 R_2}\right)^2$$



- Equação de radar
 - A relação de potências vem dada por

$$\frac{P_r}{P_t} = e_{cdt} e_{cdr} \sigma \frac{D_t(\theta_t, \phi_t) D_r(\theta_r, \phi_r)}{4\pi} \left(\frac{\lambda}{4\pi R_1 R_2}\right)^2$$

- A medida desta relação permite calcular σ
- Se incluirmos desadaptações e perdas de polarização vem

$$\frac{P_r}{P_t} = e_{cdt} e_{cdr} (1 - |\Gamma_t|^2) (1 - |\Gamma_r|^2) \sigma \frac{D_t(\theta_t, \phi_t) D_r(\theta_r, \phi_r)}{4\pi} \times \left(\frac{\lambda}{4\pi R_1 R_2}\right)^2 |\hat{\mathbf{p}}_w \cdot \hat{\mathbf{p}}_r|^2$$



• Equação de radar

 Para o caso de estarmos nas directividades máximas e se admitirmos as antenas adaptadas e as polarizações adaptadas vem

$$\frac{P_r}{P_t} = \sigma \frac{G_{0t} G_{0r}}{4\pi} \left[\frac{\lambda}{4\pi R_1 R_2} \right]^2$$

Object	Typical RCSs	
	$RCS(m^2)$	RCS (dBsm)
Pickup truck	200	23
Automobile	100	20
Jumbo jet airliner	100	20
Large bomber <i>or</i> commercial jet	40	16
Cabin cruiser boat	10	10
Large fighter aircraft	6	7.78
Small fighter aircraft <i>or</i> four-passenger jet	2	3
Adult male	1	0
Conventional winged missile	0.5	-3
Bird	0.01	-20
Insect	0.00001	-50
Advanced tactical fighter	0.000001	-60

