FORMULAIRE DU MODULE ANTENNES ET PROPAGATION

$$\overrightarrow{rot} \overrightarrow{E} = -j\omega \overrightarrow{B}$$
 $\overrightarrow{rot} \overrightarrow{H} = \overrightarrow{J} + j\omega \overrightarrow{D}$

$$\overrightarrow{rot} \overrightarrow{H} = \overrightarrow{J} + j\omega \overrightarrow{D}$$

$$\overrightarrow{div} \overrightarrow{D} = \rho \quad \overrightarrow{div} \overrightarrow{B} = 0$$

Relations constitutives:

$$\vec{D} = \varepsilon \vec{E}$$
 $\vec{B} = \mu \vec{H}$

$$\vec{B} = \mu \vec{H}$$

$$\vec{J} = \vec{\sigma} \vec{E}$$

Puissance rayonnée:

$$P = \operatorname{Re} \frac{1}{2} \oiint \left(\overrightarrow{E} x \overrightarrow{H}^{\bullet} \right) \overrightarrow{dS} ;$$

$$\vec{H} = \frac{1}{\mu} \vec{rot} \vec{A}$$
; $\vec{E} = -grad \vec{V} - j\omega \vec{A}$;

div A + jωεμV = 0(jauge de Lorentz)Equation d'Helmholtz et sa solution :

$$\Delta \vec{A} + \beta^2 \vec{A} = -\mu \vec{J}$$
; avec $\beta = \omega^2 \mu \epsilon$;

$$\overrightarrow{A} = \frac{\mu}{4\pi} \iiint\limits_{V} \frac{\overrightarrow{J} \, e^{-j\beta R}}{R} d\tau_{P} \, \leftrightarrow \frac{\mu}{4\pi} \int\limits_{\text{source}} \frac{I \, e^{-j\beta R}}{R} \, \overrightarrow{dl}_{P}$$

Dipôle Idéal dans la région de champ lointain :

$$\vec{E} = j\omega\mu \frac{I\Delta z}{4\pi r} e^{-j\beta r} \sin\theta . \vec{u}_{\theta} \quad ;$$

$$\vec{H} = j\beta \frac{I\Delta z}{4\pi r} e^{-j\beta r} \sin\theta. \vec{u}_{\phi} \quad ;; \; \zeta = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} = 120\pi$$

Dipôle de dimension finie

$$\vec{H} = j\beta \frac{\sin \theta}{\mu} . A_z \vec{u}_{\phi} ; \vec{E} = -j\omega A_{\theta} \vec{u}_{\theta}$$

Limite de la region de champ proche : $r = \frac{2D^2}{r^2}$

Cas général (champ lointain)

$$\vec{A} = \frac{\mu e^{-j\beta R}}{4\pi r} \iiint\limits_{V} \vec{J} \; e^{j\beta \vec{u}_{r} \cdot \vec{r'}} \; d\tau_{P} \; ; \; \vec{r'} = \vec{OP}$$

$$\vec{E} = -j\omega(A_{\theta}\vec{u}_{\theta} + A_{\phi}\vec{u}_{\phi}); \vec{u}_{r}\vec{x}\vec{E} = \zeta\vec{H}$$

Champ normalisé : $F(\theta, \varphi) = \frac{E}{E_{max}}$

Diagramme de puissance normalisée :

$$\mathcal{F}(\theta, \varphi) = \left| F(\theta, \varphi) \right|^2$$

Intensité de rayonnement :

$$U(\theta, \varphi) = \frac{1}{2\zeta} \left| \overrightarrow{E} \right|^2 r^2 ; U_{moy} = \frac{P}{4\pi}$$

Directivité:
$$D(\theta, \phi) = \frac{U(\theta, \phi)}{U_{mov}} = \frac{4\pi}{\Omega_A} |F(\theta, \phi)|^2$$
;

$$\Omega_{A} = \iint |F(\theta, \phi)|^{2} d\Omega, D = \frac{U_{max}}{U_{mov}} = \frac{4\pi}{\Omega_{A}}$$

Gain':
$$G(\theta, \phi) = \frac{4\pi U(\theta, \phi)}{P_e}$$
; $G = \frac{4\pi U_{max}}{P_e}$

Efficacité du rayonnement :
$$e_r = \frac{P}{P_s}$$

Dipôle court :

$$I(z) = I_A \left[1 - \frac{2|z|}{\Delta z} \right] pour \quad |z| \le \frac{\Delta z}{2}$$
; 0 ailleurs

$$I(z) = I_m \sin \left[\beta \left(\frac{\lambda}{4} - |z| \right) \right] pour \quad |z| \le \frac{\lambda}{4}$$

champ normalisé :
$$F(\theta) = \frac{\cos\left[\frac{\pi}{2}\cos\theta\right]}{\sin(\theta)}$$

Impédance d'antenne :
$$Z_A = R_r + R_d + jX_A$$
; $R_r = \frac{2P}{|I|^2}$

Epaisseur de peau
$$\delta = \sqrt{\frac{2}{\omega\mu\sigma}}$$
; $R_S = \sqrt{\frac{\omega\mu}{2\sigma}}$;

Conducteur cylindrique :
$$R_d = \frac{l}{2\pi a} R_S$$

$$P_e = P + P_d$$
; $R_A = R_r + R_d$; $R_A = \frac{2P_e}{|I|^2}$

Antenne à la réception :

$$P_{\text{max}}(\text{récue}) = \frac{1}{8} \frac{|V|^2}{R_r}$$

$$Pmax = |\overrightarrow{S}| A_{emax} : A_{emax} : surface équivalente maximale de$$

$$D = \frac{4\pi}{\lambda^2} A_{emax} ; \lambda^2 = \Omega_A A_{emax} ;$$

$$A_e = e_r A_{emax}$$
; $G = \frac{4\pi}{\lambda^2} A_e$

Formule de FRIIS

$$P_R = P_E G_E G_R \left(\frac{\lambda}{4\pi R}\right)^2$$
; EIRP= $P_E G_E$ = $4\pi U_{max}$.

RESEAUX LINEAIRES EQUIDISTANTS UNIFORMEMENT

$$FR_{n} = \frac{\sin\left(N\frac{\psi}{2}\right)}{N\sin\left(\frac{\psi}{2}\right)}; \psi = \beta d\cos\theta + \alpha$$

Champ du réseau:

E(réseau)=E(élément singulier)xFR

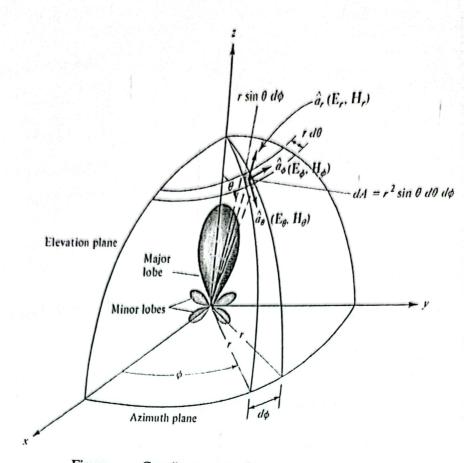
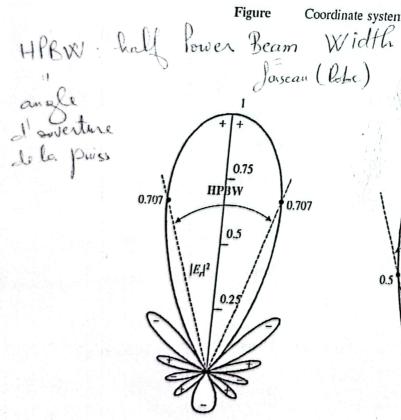
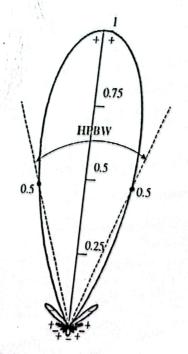


Figure Coordinate system for antenna analysis.

RADIATION PATTERN



(a) Field pattern (in linear scale)



(b) Power pattern (in linear scale)

l'anc = OR = L Pan R=1=00=L dans l'espale JSZ = JS. I (R=1) = R pmodody ds= ds. Ur 12 = 15m0 20 29 de polide Dens lequel en voir tout l'espace! 1) 4Th R = Weidr = Som Ding Jo Jety = fcoso T = 41+1] × ett = 2 × 2 T = LT

 $\frac{E}{n_q}$ $\frac{1}{3}$ $\frac{$ on a PdB (0,4) = 10 log (Pd (0,4)) = 10 lbg(| F(0,4)/2) = 20 log (| F(0,4)|) = $\left| \frac{1}{48} (\varphi) \right|_{dB}$ 20 leg (| F(0,4) |) | F(0, φ) | JB WdB = Aolog(W) EdB = 20log(E) pour la puissance Intensité de rayonnement: / T= Trall U(0,4) = Tr re dP=TT ds = Tr r Din D 20 d P

angle policle (en Stéradiens

d P = U. d D R College LE

 $Y(0,4) = \left(\overline{Y}(0,4)\right)^{2}$ champ normalise: Em = Hm Soit un chagramme de rayonnement de piussance normalisée: 1 lbe al O: angle de moitre de puissance = angle d'onverture de l'antenne Ex: tranver l'expression de la puissance normalisée du dépile infinitésimal. $F(\theta, \theta) = \Delta in \theta = 0 \quad \mathcal{P}(\theta, \theta) = \beta in^2 \theta$ apple ideal

Propagation Library Fintennes

$$\overrightarrow{A}(\overrightarrow{b},\overrightarrow{A}\overrightarrow{C}) = (\overrightarrow{a}.\overrightarrow{C})\overrightarrow{B} - (\overrightarrow{a}.\overrightarrow{b}).\overrightarrow{C}$$

$$\overrightarrow{A}(\overrightarrow{b},\overrightarrow{A}\overrightarrow{C}) = (\overrightarrow{a}.\overrightarrow{C}).\overrightarrow{C}$$

$$\overrightarrow{A}(\overrightarrow{b},\overrightarrow{C}) = (\overrightarrow{a}.\overrightarrow{C}).\overrightarrow{C}$$

$$\overrightarrow{A}(\overrightarrow{C}) = (\overrightarrow{C}).\overrightarrow{C}$$

$$\overrightarrow{A}(\overrightarrow{C}) = (\overrightarrow{C}$$

$$=\frac{1}{28}\left[E.E^{\alpha}\right]J_{r}=\frac{1}{28}\left[E^{\alpha}\right]^{2}J_{r}$$

$$\frac{dP}{dP_{meny}} = \frac{1}{E} \frac{E^2 ds}{E^2 meny} = \frac{dP}{dP_{meny}} = \frac{|E|}{|E|} \frac{2}{|E|} = |F(0, \varphi)|$$