

アレーファクタ(Array Factor)の計算

2018/12/10 平野拓一

1. アレーファクタの導出

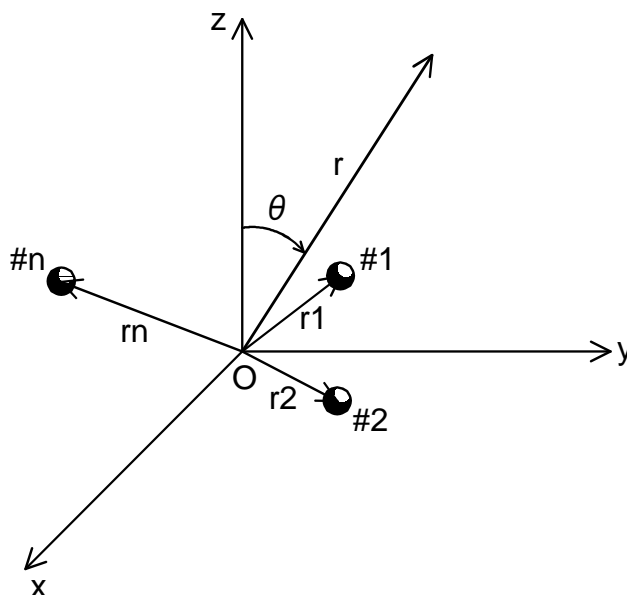


図 1 アンテナの配置

同じ素子指向性を持つアンテナを並べたものをアレーアンテナと言う。アレーアンテナを使うとビームを所望の方向に向けたりして制御することができる。原理的には高校物理で習う「波の干渉縞」である。

図 1 に示すように n 個の素子(#1, ..., #n)が空間に配置されており、それぞれの位置ベクトルは $\mathbf{r}_1, \dots, \mathbf{r}_n$

とする。 n 個の素子が全て同じ指向性（素子指向性）を持ち、素子間相互結合が無視できるならば、 n 個の素子全体の指向性は素子指向性にアレーファクタを掛けたものとなる。アレーファクタ[1] (p.149)は素子の配置によって決まる指向性であり、次のように導出する。

指向性が全く同じ $g(\theta, \varphi)$ の n 個のアンテナ(位置: \mathbf{r}_i)が放射する全電界は、 $k_0 r \gg 1$ の遠方界近似[2] (p. 125)を用いて

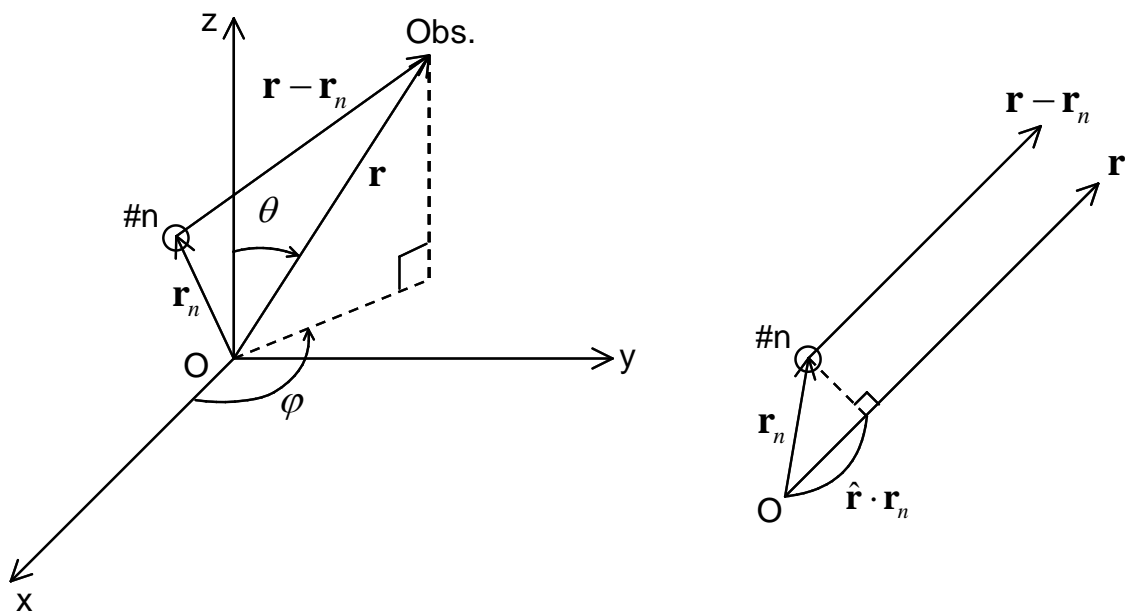


図 2 遠方界近似

$$\begin{aligned} \mathbf{E}(r, \theta, \varphi) &= \sum_{i=1}^n w_i g(\theta, \varphi) \frac{\exp(-jk_0 \frac{\mathbf{r} - \mathbf{r}_i}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}_i|} \cdot (\mathbf{r} - \mathbf{r}_i))}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}_i|} \\ &= \sum_{i=1}^n w_i g(\theta, \varphi) \frac{\exp(-jk_0 |\mathbf{r} - \mathbf{r}_i|)}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}_i|} \end{aligned}$$

ここで余弦定理より、

$$|\mathbf{r} - \mathbf{r}_i|^2 = |\mathbf{r}|^2 + |\mathbf{r}_i|^2 - 2\mathbf{r} \cdot \mathbf{r}_i$$

$$|\mathbf{r} - \mathbf{r}_i| = \sqrt{|\mathbf{r}|^2 + |\mathbf{r}_i|^2 - 2\mathbf{r} \cdot \mathbf{r}_i} = |\mathbf{r}| \sqrt{1 + \left(\frac{|\mathbf{r}_i|}{|\mathbf{r}|}\right)^2 - 2\frac{\hat{\mathbf{r}} \cdot \mathbf{r}_i}{|\mathbf{r}|}} \cong |\mathbf{r}| \sqrt{1 - 2\frac{\hat{\mathbf{r}} \cdot \mathbf{r}_i}{|\mathbf{r}|}}$$

最後の式変形では $\sqrt{1+x} \cong 1+x/2$ のテイラー展開 ($x \ll 1$ のとき) を用いて、2 次の微小項を無視した。

$$|\mathbf{r} - \mathbf{r}_i| \cong |\mathbf{r}| \left(1 - \frac{\hat{\mathbf{r}} \cdot \mathbf{r}_i}{|\mathbf{r}|}\right) = |\mathbf{r}| - \hat{\mathbf{r}} \cdot \mathbf{r}_i$$

位相項 $\exp(-jk_0 |\mathbf{r} - \mathbf{r}_i|)$ に関しては上の近似式の $-\hat{\mathbf{r}} \cdot \mathbf{r}_i$ を無視することは出来ないが、振

幅項 $1/|\mathbf{r} - \mathbf{r}_i|$ に関しては更に 2 項目を無視しても構わない。

$$\begin{aligned} \mathbf{E}(r, \theta, \varphi) &\cong \sum_{i=1}^n w_i g(\theta, \varphi) \frac{\exp(-jk_0(r - \hat{\mathbf{r}} \cdot \mathbf{r}_i))}{r} \\ &= g(\theta, \varphi) \frac{\exp(-jk_0 r)}{r} \underbrace{\sum_{i=1}^n w_i \exp(jk_0 \hat{\mathbf{r}} \cdot \mathbf{r}_i)}_{\text{Array Factor: } AF} \\ &= g(\theta, \varphi) AF(\theta, \varphi) \frac{\exp(-jk_0 r)}{r} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} AF(\theta, \varphi) &= \sum_{i=1}^n w_i \exp(jk_0 \hat{\mathbf{r}} \cdot \mathbf{r}_i) \\ &= \sum_{i=1}^n w_i \exp(jk_0 (\sin \theta (x_i \cos \varphi + y_i \sin \varphi) + z_i \cos \theta)) \end{aligned}$$

と表すことができる（細かい定数係数は複素重み係数 w_i に含めて考える）。 $g(\theta, \varphi)$ は素子指向性 (element factor) と言い、各放射素子の指向性である。 $AF(\theta, \varphi)$ はアレーファクタ (array factor) と言い、素子の配置で決まる指向性である。全体の指向性はそれらの積になっている。

ここで、

w_i : 素子 # i に対する複素重み係数

$\mathbf{r}_i = x_i \hat{x} + y_i \hat{y} + z_i \hat{z}$: 素子 # i の位置

$k_0 = \frac{2\pi}{\lambda}$: 自由空間の波数

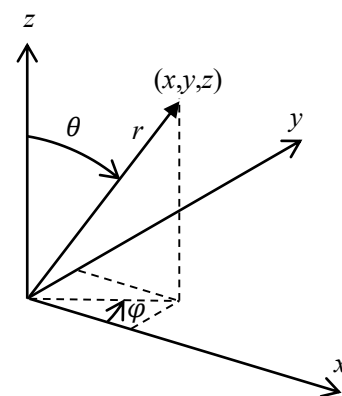
$\mathbf{r} = r[\sin \theta \cos \varphi \hat{x} + \sin \theta \sin \varphi \hat{y} + \cos \theta \hat{z}]$: 位置ベクトル

$r = |\mathbf{r}|$

$\hat{\mathbf{r}} = \sin \theta \cos \varphi \hat{x} + \sin \theta \sin \varphi \hat{y} + \cos \theta \hat{z}$: \mathbf{r} 方向単位ベクトル

$\hat{\mathbf{r}} \cdot \mathbf{r}_i = \sin \theta (x_i \cos \varphi + y_i \sin \varphi) + z_i \cos \theta$

である。



2. 例題

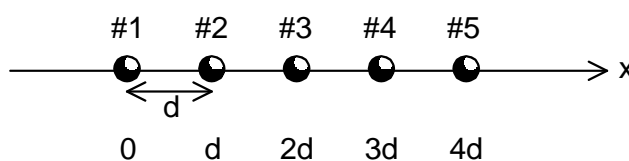


図 3 リニアアレー

図 1 の特殊な場合として、図 2 のように x 軸上に素子間隔 $d = \lambda/2$ で等方性素子が配置されたリニアアレーのアレーファクタを計算して指向性のグラフを描け。横軸は観測角 θ ($-180^\circ \sim 180^\circ$, $\varphi = 0^\circ$)、縦軸は振幅とする。振幅は最大値で規格化し、単位は dB ($20 \log_{10}^*$)とする。

(1) 一様分布の場合

$$w_1 = w_2 = w_3 = w_4 = w_5 = 1$$

として計算せよ。また、サイドローブの大きさがメインローブの大きさよりも約-13dB 低いことを確認せよ。

(2) 二項分布の場合

$$w_1 = 1$$

$$w_2 = 4$$

$$w_3 = 6$$

$$w_4 = 4$$

$$w_5 = 1$$

として計算せよ。サイドローブが出ないことを確認せよ。

[プログラムを組む際の工夫]

波数 $k_0 = 2\pi/\lambda$ [m^{-1}]と素子間隔 d [m]の積は無次元なので、 d を波長 λ 単位で表す($d = d_\lambda \lambda$)と

$k_0 d = 2\pi d_\lambda$ となり、 λ が相殺される。別の説明としては、 $k_0 d = 2\pi(d/\lambda)$ なので、素子間隔などの距離

の単位として波長を用いれば波数を $k_0 = 2\pi$ とすればよいということになる。

参考文献

[1] 稲垣直樹, 電磁波工学, 丸善株式会社

[2] C.A. Balanis, Antenna Theory, John Wiley & Sons, Inc.