導体平板上の方形溝による平面波の回折:Wiener-Hopf 法による解析 Wiener-Hopf Analysis of the Plane Wave Diffraction by a Trough on the Ground 電気電子情報通信工学専攻 出口 優一

1. はじめに

近年、レーダによる物体の形状認識の分野において、物体の特徴ある形状が散乱・回折に関する解析において重要なのは、物体のレーダ断面積(Radar Cross Section; RCS)の予測・低減であり、これはレーダによる航空機等の形状認識に貢献する.

RCS の問題に関しては多くの報告がなされてき たが,その中で多数を占める高周波漸近解法,数値 解析を用いた報告には周波数, 寸法, 入射角, 観測 角に対する制限がある.しかし,波動の散乱・回折 問題に対する代表的な厳密解法である, Wiener-Hopf 法を用いた報告では、散乱体の寸法があまり 小さくない限り有効となる解が得られている. 無 限平板上の方形溝に関しても多くの報告がなされ ている[1][2]. 文献[2]では導体平板上に設けられた 2次元方形溝を考え、その方形溝に平面電磁波が入 射した場合の散乱問題について Kobayashi および Nomura の方法(小林ポテンシャル法)を用いて解 析がなされている.本研究では、文献[2]と同じ問題 を Wiener-Hopf 法により厳密に解析し散乱界の表 現を解析的に導出している.時間因子は e-im と仮 定し、以下において全ての記述から省略する.

2. 変換波動方程式.

図 2.1 に示すような無限平面上の方形溝による 平面 H 波の散乱問題を解析する. 方形溝を構成す る平板は完全導体で y 軸方向に一様であり方形溝 内の比誘電率は *ε*, , 比透磁率は *μ*, である.

入射界
$$\phi^i (\equiv H^i_y)$$
は次式で与えられる.

$$\phi^{i}(x,z) = e^{-ik(x\sin\theta_{0}+z\cos\theta_{0})},$$

$$k = \omega(\mu_{0}\varepsilon_{0})^{1/2}, \quad 0 < \theta_{0} < \frac{\pi}{2}.$$
(3.1)

全磁界 $\phi^t (\equiv H_v^t)$ を,

$$\phi^{i}(x,z) = \phi^{i}(x,z) + \phi^{r}(x,z) + \phi(x,z), \quad x > 0,$$

= $\phi(x,z), \quad -b < x < 0$ (3.2)

で定義する. 但し, $\phi'(x,z)$ は無限導体平板からの 反射界を表し,

$$\phi^{r}(x,z) = e^{ik(x\sin\theta_{0} - z\cos\theta_{0})}$$
(3.3)

により定義される.このとき全磁界 ¢'は、以下に示す2次元波動方程式を満足する.





$$\left[\frac{\partial^2}{\partial x^2} + \frac{\partial^2}{\partial z^2} + \mu(x, z)\varepsilon(x, z)k^2\right] \cdot \phi'(x, z) = 0. \quad (2.1)$$

また、零でない電磁界成分については次式に示す ような関係が成り立つ.

$$(H_{y}^{\prime}, E_{x}^{\prime}, E_{z}^{\prime}) = \left(\phi^{\prime}, \frac{i}{\omega\varepsilon_{0}\varepsilon_{r}}\frac{\partial\phi^{\prime}}{\partial z}, \frac{1}{i\omega\varepsilon_{0}\varepsilon_{r}}\frac{\partial\phi^{\prime}}{\partial x}\right). \quad (2.2)$$

また, Fourier 積分を

$$\Phi_{\pm}(x,\alpha) = \pm (2\pi)^{-1/2} \cdot \int_{\pm a}^{\pm \infty} \phi(x,z) e^{i\alpha(z\mp a)} dz, \quad (2.3)$$

$$\Phi_1(x,\alpha) = (2\pi)^{-1/2} \cdot \int_{-\alpha} \phi(x,z) e^{i\alpha z} dz$$
 (2.4)
により導入する.次に,変換波動方程式を導出する.

(i)領域 *x* > 0

波動方程式

$$\left(\frac{\partial^2}{\partial x^2} + \frac{\partial^2}{\partial z^2} + k^2\right)\phi(x, z) = 0$$
(2.5)

に Fourier 変換を施すと,

$$\left[\frac{d^2}{dx^2} - \gamma^2\right] \Phi(x,\alpha) = 0, |\tau| < k_2 \cos \theta_0 \qquad (2.6)$$

を得る.式(2.6)は領域 x>0 における変換波動方程 式である. 但し、

$$\gamma = (\alpha^2 - k^2)^{1/2},$$
 (2.7)
であり、 γ の分岐は $\gamma|_{\alpha=0} = -ik$ なるものを採用する.

(ii)領域
$$-b < x < 0$$

この領域での波動方程式
 $\left(\frac{\partial^2}{\partial x^2} + \frac{\partial^2}{\partial z^2} + k_r^2\right)\phi(x,z) = 0, k_r = (\mu_r \varepsilon_r)^{1/2} k$ (2.8)
の両辺に $(2\pi)^{-1/2} e^{iaz} を掛け, a < z < -a の範囲で積$

分し整理すると、次式が得られる.

$$\left(\frac{d^2}{dx^2} - \Gamma^2\right) \Phi(x,\alpha) = e^{i\alpha a} f(x) - e^{-i\alpha a} g(x).$$
(2.9)

但し,

$$\Gamma = (\alpha^2 - k_r^2)^{-1/2}, \qquad (2.10)$$

$$f(x) = (2\pi)^{-1/2} i\alpha \phi(x, a - 0), \qquad (2.11)$$

$$g(x) = (2\pi)^{-1/2} i\alpha \phi(x, -a+0).$$
(2.12)

式(2.9)は領域 -b < x < 0 における変換波動方程式 である.

$$\frac{\partial \phi(+0,z)}{\partial z} = 0, \quad |z| > a, \tag{3.1}$$

$$\frac{\partial \phi(+0,z)}{\partial x} = \frac{1}{\varepsilon_r} \frac{\partial \phi(-0,z)}{\partial x}, \quad |z| < a, \qquad (3.2)$$

 $\phi(+0,z)-\phi(-0,z)=-2e^{-iz\cos\theta_0}, |z|<a.$ (3.3) 式(3.1), (3.2), (3.3)は実空間での, における境界条件である.

次に,式(3.1),(3.2),(3.3)の Fourier 変換領域に おける表現を導くと,次の各式が得られる.

$$\Phi_{+}'(+0,\alpha) = 0, \tag{3.4}$$

$$\Phi_1'(+0,\alpha) = \frac{1}{\varepsilon_r} \Phi_1'(-0,\alpha), \qquad (3.5)$$

$$\Phi_1(+0,\alpha) - \Phi_1(-0,\alpha) = \frac{Ae^{-i\alpha a} - Be^{i\alpha a}}{\alpha - k\cos\theta_0}.$$
 (3.6)

但し,

$$A = \frac{2e^{ika\cos\theta_0}}{(2\pi)^{1/2}}, \qquad B = \frac{2e^{-ika\cos\theta_0}}{(2\pi)^{1/2}}.$$
 (3.7)

式(3.4), (3.5), (3.6)は Fourier 変換領域での x=0 に おける境界条件である.

4. 散乱界の表現

(i)領域 x > 0

式(2.6)の解を x で微分して x = +0 と置き, 式(3.4) を考慮すると,

$$\Phi(x,\alpha) = -\gamma^{-1} \Phi_1'(+0,\alpha) e^{-\gamma x}$$
(4.1)

を得る.

(ii)領域 −b < x < 0</p>
★(2 0) た 便宮 □

$$\left(\frac{d^2}{dx^2} - \Gamma^2\right) \Phi(x, \alpha) = h(x, \alpha)$$
(4.2)

と書く、但し、
$$h(x,\alpha) = e^{i\alpha a} f(x) - e^{-i\alpha a} g(x).$$
 (4.3)

式(4.2)の解を求め境界条件を考慮し積分を評価す ると以下の式が得られる.

$$\Phi(x,\alpha) = \Phi_1'(-0,\alpha) \frac{\cosh\Gamma(x+b)}{\Gamma\sinh\Gamma b} -\frac{2}{b} \sum_{n=0}^{\infty} \delta_n \frac{e^{i\alpha a} f_n - e^{-i\alpha a} g_n}{\alpha^2 + \Gamma_n^2} \cos\frac{n\pi}{b} x. \quad (4.4)$$

但し,

$$f_n = \int_{-b}^{0} f(x) \cos \frac{n\pi}{b} x dx, \quad -b < x < 0, \quad (4.5)$$

$$g_n = \int_{-b}^{0} g(x) \cos \frac{n\pi}{b} x dx, \quad -b < x < 0.$$
(4.6)

式(4.1), (4.4)は, Fourier 変換領域における散乱界の 表現であり、帯状領域 $|\tau| < k_2 \cos \theta_0$ で成り立つもの である.

5. Wiener-Hopf 方程式

式(4.1), (4.4)をそれぞれ x = +0,-0 とおき, 差をと り式(3.5), (3.6)を考慮すると,

$$\frac{\Phi_1'(+0,\alpha)}{N(\alpha)} = e^{-i\alpha a} U_-(\alpha) + e^{i\alpha a} U_{(+)}(\alpha)$$
$$-\frac{2}{b} \sum_{n=0}^{\infty} \delta_n \frac{e^{i\alpha a} f_n - e^{-i\alpha a} g_n}{\alpha^2 + \Gamma_n^2}, \qquad (5.1)$$

を得る. 但し,

$$N(\alpha) = \frac{\sinh \Gamma b}{\frac{1}{\gamma} \sinh \Gamma b - \frac{\varepsilon_r}{\Gamma} \cosh \Gamma b},$$
 (5.2)

$$U_{-}(\alpha) = \Phi_{-}(+0,\alpha) + \frac{A}{\alpha - k\cos\theta_{0}}, \qquad (5.3)$$

$$U_{(+)}(\alpha) = \Phi_{+}(+0,\alpha) - \frac{B}{\alpha - k\cos\theta_0}.$$
 (5.4)

式(5.1)は Wiener-Hopf 方程式であり,帯状領域 $-k_2 < \tau < k_2 \cos \theta_0$ において成り立つ.なお,式中に 現れる $N(\alpha)$ は,この問題の核関数である.

6. 核関数の分解

核関数 N(α) の分解関数の導出を行う. 便宜上, 次の関数

$$N^{(1)}(\alpha) = \frac{e^{-\gamma b} \sinh \Gamma b}{\Gamma},$$
 (6.1)

$$N^{(2)}(\alpha) = \frac{\frac{1}{\gamma} \sinh \Gamma b - \frac{\mathcal{E}_r}{\Gamma} \cosh \Gamma b}{\Gamma e^{\gamma b}}$$
(6.2)

を導入すれば、
$$N(\alpha)$$
は

$$N(\alpha) = \frac{N^{(1)}(\alpha)}{N^{(2)}(\alpha)}$$
(6.3)

と書くことができる.

このうち N⁽¹⁾(α)の因数分解は,小林らの方法 [4][5]と同様に遂行することができ,以下のように なる.

$$N_{+}^{(1)}(\alpha) = \left(\frac{\sin k_{r}b}{\frac{1}{2}\left(1+\frac{1}{\mu_{r}}\right)k_{r}}\right)^{1/2}$$
$$\cdot \exp\left\{\left(\frac{i\alpha b}{\pi}\right)\left[1-C+\ln\left(\frac{2\pi}{kb}\right)+i\frac{\pi}{2}\right]\right\}$$
$$\cdot \exp\left\{\left(\frac{ib\gamma}{\pi}\ln\frac{\alpha-\gamma}{k}\right)$$
$$\cdot \prod_{n=2,even}^{\infty}\left(1+\frac{\alpha}{i\Gamma_{n}}\right)e^{2i\alpha b/n\pi}\right\}.$$
(6.4)

但し,

$$\Gamma_{n} = \left\{ \left(\frac{n\pi}{b} \right)^{2} - k_{r}^{2} \right\}^{1/2}.$$
 (6.5)

 $N^{(2)}(\alpha)$ の因数分解を Bates and Mittra[5]-[7]の手 法に基づいて実行すると以下の結果が得られる.

$$N_{+}^{(2)}(\alpha) = \sqrt{N^{(2)}(0)} \exp\left[\tilde{N}_{+}^{(2)}(\alpha)\right]$$
 (6.6)

$$\tilde{N}_{+}^{(2)}(\alpha) = \frac{1}{2\pi i} \int_{C_2} \frac{N^{(2)'}(\beta)}{N^{(2)}(\beta)} \ln\left(1 + \frac{\alpha}{\beta}\right) d\beta. \quad (6.7)$$

式(6.7)の被積分関数が上半値平面 Im $\beta > -k_2$ に持 つ特異点は,第1式については $K^{(2)}(\beta)$ の零点 $\beta = \alpha_n^c(n=1,2,...,N_c)$,及び分岐点 $\beta = k$,第2式 については $N^{(2)}(\beta)$ の零点 $\beta = \alpha_n^s(n=1,2,...,N_s)$, 及び分岐点 $\beta = -k$ である.さらに式の被積分関数 は $O(\beta^{-1})$ なる次数で零に漸近するから,積分路を 上半平面で閉じることにより,以下の各式が導か れる.

$$N_{+}^{(2)}(\alpha) = \sqrt{N^{(2)}(\alpha)} \exp\left\{\left[-\nu_{s}(\alpha)\right] \\ \cdot \prod_{n=1}^{N_{s}} \left(\frac{\alpha_{n}^{s} + \alpha}{\alpha_{n}^{s} - \alpha}\right)^{1/2}\right\}.$$
(6.8)

但し,

$$v_{s}(\alpha) = \frac{1}{2\pi} \int_{0}^{\infty} \ln \left[\frac{\left\{ (kb)^{2} - t^{2} \right\}^{1/2} + \alpha b}{\left\{ (kb)^{2} - t^{2} \right\}^{1/2} - \alpha b} \right]$$
$$\cdot \left\{ 1 - \frac{1}{2\varepsilon_{r}} \frac{2t^{2} + \left(t_{r} - \frac{t^{2}}{t_{r}} \right) \sin 2t_{r}}{t^{2} \sin^{2} t_{r} + \left(\frac{t_{r}}{\varepsilon_{r}} \right)^{2} \cos^{2} t_{r}} \right\} dt.$$
(6.9)

$$t = wb, t_r = \sqrt{t^2 + (\varepsilon_r \mu_r - 1)(kb)^2}.$$
 (6.10)
式(6.4), (6.8)を結合すれば, 分解関数 $N_+(\alpha)$ の具体
形は, 次式で与えられることが判明する.

$$N_{+}(\alpha) = \left\{ \frac{\Gamma e^{\gamma b} \sin k_{r} b}{k_{r} \left(\frac{1}{\varepsilon_{r}} \Gamma \cosh \Gamma b + \gamma \sinh \Gamma b \right)} \right\}^{1/2} \cdot \exp\left(\frac{ib\gamma}{\pi} \ln \frac{\alpha - \gamma}{k} \right)$$
$$\cdot \exp\left\{ \frac{i\alpha b}{\pi} \left(1 - C + \ln \frac{2\pi}{kb} + i\frac{\pi}{2} \right) + v_{s}(\alpha) \right\}. (6.11)$$

7. 形式解

核関数 $N(\alpha)$ に積形式の分解を施し Wiener-Hopf 方程式(5.1)に対し,帯状領域 $|\tau| < k_2 \cos \theta_0$ で分解操 作を施し式の両辺は Liouville の定理より恒等的に 零となることが知られている.両式の右辺,左辺を 零と置き,整理することで式が得られる.これらは, 2 個の未知関数 $U_{-}(\alpha)$, $U_{(+)}(\alpha)$ の解を満足する連立 積分方程式である.これらの式に現れる積分を評 価すると式(7.1), (7.2), (7.3), (7.4)が得られる.

$$N_{-}(\alpha)U_{-}(\alpha) + \frac{1}{2\pi i} \int_{k}^{k+i\infty} \frac{e^{2i\beta \alpha} S(\beta)U_{(+)}(\beta)}{N_{+}(\beta)(\beta-\alpha)} d\beta$$
$$+ \frac{AN(k\cos\theta_{0})}{N_{+}(k\cos\theta_{0})(\alpha-k\cos\theta_{0})} + \sum_{n=1}^{N_{*}} \operatorname{Res}(\alpha_{n}^{s})$$
$$-2\sum_{n=1}^{\infty} \left\{ \frac{n\pi}{b^{2}} \frac{1}{\alpha+i\Gamma_{n}} \left(\frac{N_{-}(\alpha)(e^{2i\alpha \alpha}f_{n}-g_{n})}{\alpha-i\Gamma_{n}} + \frac{N_{+}(i\Gamma_{n})(e^{2\alpha\Gamma_{n}}f_{n}-g_{n})}{2i\Gamma_{n}} \right) \right\} = 0, \qquad (7.1)$$

$$N_{+}(\alpha)U_{(+)}(\alpha)$$

$$+\frac{1}{2\pi i}\int_{k}^{k+i\infty}\frac{e^{2i\beta a}S(\beta)U_{-}(-\beta)}{N_{+}(\beta)(\beta+\alpha)}d\beta - \frac{BN_{+}(k\cos\theta_{0})}{\alpha-k\cos\theta_{0}}$$

$$-2\sum_{n=1}^{\infty}\left\{\frac{n\pi}{b^{2}}\frac{1}{\alpha+i\Gamma_{n}}\left(\frac{N_{-}(\alpha)(e^{2i\alpha a}f_{n}-g_{n})}{\alpha-i\Gamma_{n}}\right) + \frac{N_{+}(i\Gamma_{n})(e^{2a\Gamma_{n}}f_{n}-g_{n})}{2i\Gamma_{n}}\right)\right\}$$

$$= 0, \qquad (7.2)$$

$$\frac{e^{i\alpha a}\Phi_{1}'(0,\alpha)}{N_{+}(\alpha)} + e^{2i\alpha a}N_{-}(\alpha)U_{(+)}(\alpha)
+ \frac{1}{2\pi i}\int_{k}^{k+i\infty}\frac{e^{2i\beta a}S(\beta)U_{(+)}(\beta)}{N_{+}(\beta)(\beta-\alpha)}d\beta
+ \frac{AN(k\cos\theta_{0})}{N_{+}(k\cos\theta_{0})(\alpha-k\cos\theta_{0})}
+ 2\sum_{n=1}^{\infty}\frac{n\pi}{b^{2}}\frac{N_{+}(i\Gamma_{n})(e^{2a\Gamma_{n}}f_{n}-g_{n})}{2i\Gamma_{n}(\alpha+i\Gamma_{n})}
= 0,$$
(7.3)

$$\frac{e^{-i\alpha a}\Phi'_{1}(0,\alpha)}{N_{-}(\alpha)} + e^{-2i\alpha a}N_{+}(\alpha)U_{-}(\alpha)
+ \frac{1}{2\pi i}\int_{k}^{k+i\infty}\frac{e^{2i\beta a}S(\beta)U_{-}(-\beta)}{N_{+}(\beta)(\beta+\alpha)}d\beta - \frac{BN_{+}(k\cos\theta_{0})}{\alpha-k\cos\theta_{0}}
+ 2\sum_{n=1}^{\infty}\frac{n\pi}{b^{2}}\frac{N_{+}(i\Gamma_{n})(f_{n}-e^{2a\Gamma_{n}}g_{n})}{2i\Gamma_{n}(\alpha-i\Gamma_{n})} = 0.$$
(7.4)

$$S(\beta) = 2\sinh\left\{\left(\beta^{2} - k_{r}^{2}\right)^{1/2}b\right\}$$

$$\cdot\left[\left(\beta^{2} - k^{2}\right)^{-1/2}\sinh\left\{\left(\beta^{2} - k_{r}^{2}\right)^{1/2}b\right\} + \varepsilon_{r}\left(\beta^{2} - k_{r}^{2}\right)^{-1/2}\cosh\left\{\left(\beta^{2} - k_{r}^{2}\right)^{1/2}b\right\}\right]^{-1}.$$
 (7.5)

式(7.1), (7.2), (7.3), (7.4)は Wiener-Hopf 方程式(5.1) に対する厳密解であり、Wiener-Hopf 方程式に対す る解 $U_{-}(\alpha), U_{(+)}(\alpha), \Phi_{1}'(0, \alpha)$ の具体形を与える. と ころが、式中には未知関数を被積分関数にもつ無 限積分並びに無限個の未知数を一般項に持つ無限 級数が含まれているため、これらは形式解である.

分岐切断に沿う積分については、開口幅2aが波 長に比べて十分大きいとの条件の下で高周波漸近 展開を施す.また,無限級数に含まれる未知数につ いては端点条件を厳密に考慮して漸近的振る舞い を導出する.このようにして、未知数を含む有限次 元の連立方程式を導出できる. この連立方程式を 数値的に解くことにより,Wiener-Hopf 方程式の近 似解が求められる.

8. 散乱界

方形溝内部の実空間における散乱界は,式(4.4)に 対し、Fourier 逆変換を施すことによって得られる. $\phi^t(x,\alpha)$

$$= (2\pi)^{1/2} \sum_{n=1}^{\infty} \left\{ \frac{1}{b\Gamma_n} \cos \frac{n\pi}{b} x \left(f_n e^{-\Gamma_n(z-a)} - g_n e^{\Gamma_n(z+a)} \right) \right\}$$
$$= \sum_{n=1}^{\infty} \left\{ \cos \frac{n\pi}{b} x \cdot \left(T_{1n} e^{-\Gamma_n(z-a)} - T_{2n} e^{\Gamma_n(z+a)} \right) \right\}$$
(8.1)

式(8.1)は方形溝内部への透過界を表し、方形溝内の TM モードとなっている.

また, 方形溝から十分離れた遠方における散乱 界の漸近表現を導出する方形溝から十分離れた遠 方では、領域-b<x<0の存在は無視しうるから、 この微小領域における散乱遠方界はあまり重要で はない. 故に, 以下においては領域 x>0 における 散乱遠方界の導出のみ行うこととする.

$$\phi(\rho,\theta) \sim \Phi_1(0,-k\cos\theta)k\sin|\theta| \frac{e^{i(k\rho-\pi/4)}}{(k\rho)^{1/2}},$$
$$-\pi < \theta < \pi$$

(8.2)

を得る.式(8.2)は方形溝外部の散乱遠方界である.

9. 結論

本研究では、無限平板上の方形溝による散乱問 題を取り上げ,Wiener-Hopf 法を用いて厳密に解析 した.

Wiener-Hopf 方程式を解くことにより厳密解(形 式解)を導出し、Fourier 逆変換により方形溝内部及 び外部の散乱界を得た.特に,方形溝外部の散乱界 は鞍部点法を適用し、散乱遠方界を導出した.

本研究では H 波について解析を行ったが,同様 に E 波を扱い導体平板上の方形溝による平面波の 散乱界の導出を既に行っている.現在,これらの結 果から数値計算を行っている.また,先行研究と比 較し精度を確かめる予定である.

参考文献

- [1] A. Buyukaksoy, F. Birbir, and E. Erdogan, "Scattering characteristics of a rectangular groove in a reactive surface", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, Vol. 43, No. 12, December 1995.
- [2] 白井宏,佐藤亮一, "導体平板上のギャップ による平面電磁波の散乱",電子情報通信学 会論文誌. Vol. J80-C-I, No. 5, pp.179-185, 1997 年5月
- [3] 小林一哉, "電磁波(光)伝送系における散乱・ 回折に関する解析的研究", 早稲田大学博士 論文, 1982.
- [4] K. Kobayashi, "Diffraction of a plane electromagnetic wave by a rectangular conducting rod (I) - Rigorous solution by the Wiener-Hopf technique -," Bull. Fac. Sci. Eng., Chuo Univ., Vol. 25, pp. 229-261, 1982.
- Kobayashi, "Diffraction of a plane [5] K. electromagnetic wave by a rectangular conducting rod (II) - High frequency asymptotic expansions of the diffracted field," Bull. Fac. Sci. Eng., Chuo Univ., Vol. 25, pp. 262-282, 1982.
- B. Noble, Methods Based on the Wiener-Hopf [6] Technique for the Solution of Partial Differential Equations, Pergamon, London, 1958.
- R. Mitta and S. W. Lee, Analytical Techniques in [7] the Theory of Guided Waves, Macmillan, New York, 1971.