

Frequency Domain FEM Formulations for SH Wave (Shear Horizontal Wave) Elastic Plate Waveguides – Eigenvalue Problem and Discontinuity Problem –

ryujimiya

2020年08月03日

1 はじめに

「Frequency Domain FEM Formulations for Lamb Wave Elastic Plate Waveguides – Eigenvalue Problem and Discontinuity Problem –」では、Lamb waveの弾性波プレート導波路を扱った。

本書ではSH wave(Shear Horizontal wave)弾性波プレート導波路の固有値問題 (eigenvalue problem) と不連続問題 (discontinuity problem, transmission problem 伝達問題, scattering problem 散乱問題) の周波数領域 FEM 定式化を行う。

定式化は文献 [1] の Lamb wave の定式化の手順を SH wave に応用したものになっている。

2 弾性波プレート導波路 (elastic plate waveguides), SH wave の不連続問題 (1)

x 軸に関して対称とし、対称面を mid-plane と呼ぶことにする。2 ポート不連続問題を考え、ポートは $\pm x$ 方向半無限導波路に接続されているとする。

導波路内部を Ω 、導波路の外部を Ω_{ex} としたとき、 $\partial\Omega$ (Ω の境界) 上では、

Ω_{ex} :真空とすると、

$$\boldsymbol{\sigma}\mathbf{n} = 0 \quad (\text{stress free surface}) \quad (1)$$

$$\rightarrow \sigma_{zn} = n_x\sigma_{zx} + n_y\sigma_{zy} = 0 \quad (2)$$

$$\rightarrow \mathbf{n} = \mathbf{e}_y \text{ のとき、} \sigma_{zy} = 0 \quad (3)$$

mid-plane では、

$$\sigma_{zy} = 0 \quad (4)$$

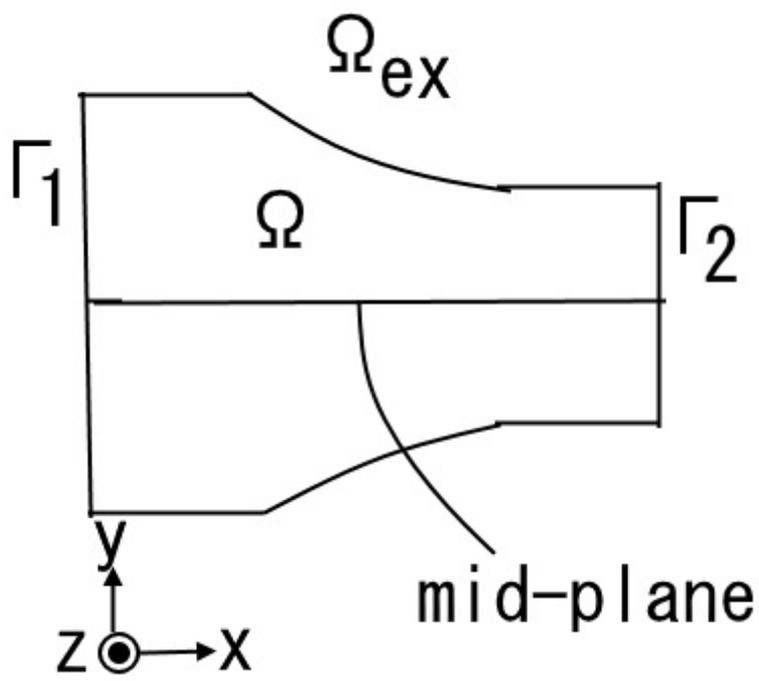


图1 导波路不连续问题

SH wave の支配方程式は (「Frequency Domain FEM Formulations for Lamb Wave Elastic Plate Waveguides – Eigenvalue Problem and Discontinuity Problem –」の導出結果を示すと)

$$\mu \left(\frac{\partial^2}{\partial x^2} + \frac{\partial^2}{\partial y^2} \right) u_z + \rho \omega^2 u_z = 0 \quad (5)$$

$$\begin{aligned} u_x = u_y = 0 \\ \frac{\partial}{\partial z} = 0 \end{aligned} \quad (6)$$

応力テンソルは、

$$\begin{aligned} \sigma_{xx} &= \lambda \left(\frac{\partial u_x}{\partial x} + \frac{\partial u_y}{\partial y} + \frac{\partial u_z}{\partial z} \right) + 2\mu \frac{\partial u_x}{\partial x} \\ &= 0 \end{aligned} \quad (7)$$

$$\begin{aligned} \sigma_{yy} &= \lambda \left(\frac{\partial u_x}{\partial x} + \frac{\partial u_y}{\partial y} + \frac{\partial u_z}{\partial z} \right) + 2\mu \frac{\partial u_y}{\partial y} \\ &= 0 \end{aligned} \quad (8)$$

$$\begin{aligned} \sigma_{zz} &= \lambda \left(\frac{\partial u_x}{\partial x} + \frac{\partial u_y}{\partial y} + \frac{\partial u_z}{\partial z} \right) + 2\mu \frac{\partial u_z}{\partial z} \\ &= 0 \end{aligned} \quad (9)$$

$$\begin{aligned} \sigma_{xy} &= \sigma_{yx} \\ &= \mu \left(\frac{\partial u_x}{\partial y} + \frac{\partial u_y}{\partial x} \right) \\ &= 0 \end{aligned} \quad (10)$$

$$\begin{aligned} \sigma_{xz} &= \sigma_{zx} \\ &= \mu \left(\frac{\partial u_z}{\partial x} + \frac{\partial u_x}{\partial z} \right) \\ &= \mu \frac{\partial u_z}{\partial x} \end{aligned} \quad (11)$$

$$\begin{aligned} \sigma_{yz} &= \sigma_{zy} \\ &= \mu \left(\frac{\partial u_y}{\partial z} + \frac{\partial u_z}{\partial y} \right) \\ &= \mu \frac{\partial u_z}{\partial y} \end{aligned} \quad (12)$$

支配方程式を次のように変形する。

$$\frac{\partial}{\partial x} \left[\mu \frac{\partial u_z}{\partial x} \right] + \frac{\partial}{\partial y} \left[\mu \frac{\partial u_z}{\partial y} \right] + \rho \omega^2 u_z = 0 \quad (13)$$

応力テンソル σ の成分 σ_{zx} 、 σ_{zy} を使うと、応力を用いた波動方程式が得られる。

$$\frac{\partial \sigma_{zx}}{\partial x} + \frac{\partial \sigma_{zy}}{\partial y} + \rho \omega^2 u_z = 0 \quad (14)$$

応力 σ を用いた波動方程式の弱形式を求める。

(14) 式に δu_z を掛けて積分する。

$$\int_V \delta u_z \left[\frac{\partial \sigma_{zx}}{\partial x} + \frac{\partial \sigma_{zy}}{\partial y} + \rho \omega^2 u_z \right] dV = 0 \quad (15)$$

ここで、

$$\begin{aligned} \delta u_z \left(\frac{\partial \sigma_{zx}}{\partial x} + \frac{\partial \sigma_{zy}}{\partial y} \right) &= \delta u_z \frac{\partial \sigma_{zk}}{\partial x_k} \quad (k = x, y \text{ の sum}) \\ &= \frac{\partial}{\partial x_k} (\delta u_z \sigma_{zk}) - \frac{\partial \delta u_z}{\partial x_k} \sigma_{zk} \\ &= \nabla \cdot [(\delta u_z \sigma_{zk}) \mathbf{e}_k] - \frac{\partial \delta u_z}{\partial x} \sigma_{zx} - \frac{\partial \delta u_z}{\partial y} \sigma_{zy} \end{aligned} \quad (16)$$

これらを (15) 式に適用すると、次の弱形式を得る。

$$\int_V \frac{\partial \delta u_z}{\partial x} \sigma_{zx} + \frac{\partial \delta u_z}{\partial y} \sigma_{zy} - \omega^2 \rho \delta u_z u_z dV = 0 \quad (17)$$

ただし、自然境界項を 0 と置いた式である。

自然境界項は、

$$\begin{aligned} \int_V -\nabla \cdot [(\delta u_z \sigma_{zk}) \mathbf{e}_k] dV &= \int_S -\mathbf{n} \cdot [(\delta u_z \sigma_{zk}) \mathbf{e}_k] dS \\ &= \int_S -\delta u_z [n_x \sigma_{zx} + n_y \sigma_{zy}] dS \\ &= \int_S -\delta u_z \sigma_{zn} dS \end{aligned} \quad (18)$$

$$\sigma_{zn} = n_x \sigma_{zx} + n_y \sigma_{zy} \quad (19)$$

自然境界条件項を復活させると (17) 式は、

$$\int_V \frac{\partial \delta u_z}{\partial x} \sigma_{zx} + \frac{\partial \delta u_z}{\partial y} \sigma_{zy} - \omega^2 \rho \delta u_z u_z dV = \int_S \delta u_z \sigma_{zn} dS \quad (20)$$

弱形式 (20) 式に σ を代入すると、

$$\begin{aligned} \int_V \mu \frac{\partial \delta u_z}{\partial x} \frac{\partial u_z}{\partial x} + \mu \frac{\partial \delta u_z}{\partial y} \frac{\partial u_z}{\partial y} - \omega^2 \rho \delta u_z u_z dV \\ = \int_S \delta u_z \sigma_{zn} dS \end{aligned} \quad (21)$$

いま領域を三角形要素で分割し、 $\delta u_z, u_z$ を次のように補間する。

$$\delta u_z = \{N\}^T \{\delta u_z\} \quad (22)$$

$$u_z = \{N\}^T \{u_z\} \quad (23)$$

(22) 式、(23) 式を弱形式 (21) 式に代入し、 $\{\delta u_z\}$ の変分をとると、

$$\int_V \mu \frac{\partial\{N\}}{\partial x} \frac{\partial\{N\}^T}{\partial x} \{u_z\} + \mu \frac{\partial\{N\}}{\partial y} \frac{\partial\{N\}^T}{\partial y} \{u_z\} - \omega^2 \rho \{N\} \{N\}^T \{u_z\} dV = \int_S \{N\} \sigma_{zn} dS \quad (24)$$

$$[K_{zz}] \{u_z\} - \omega^2 [M_{zz}] \{u_z\} = \{F_z\} \quad (25)$$

$$[K_{zz}] = \int_V \mu \frac{\partial\{N\}}{\partial x} \frac{\partial\{N\}}{\partial x} + \mu \frac{\partial\{N\}}{\partial y} \frac{\partial\{N\}}{\partial y} dV \quad (26)$$

$$[M_{zz}] = \int_V \rho \{N\} \{N\}^T dV \quad (27)$$

$$\{F_z\} = \int_S \{N\} \sigma_{zn} dS \{F_y\} \quad (28)$$

$$\sigma_{zn} = n_x \sigma_{zx} + n_y \sigma_{zy} \quad (29)$$

ポート境界が $\mathbf{n} = \mathbf{e}_x$ のときは、 $n_x = 1$, $n_y = 0$ より、

$$\sigma_{zn} = \sigma_{zx} \quad (30)$$

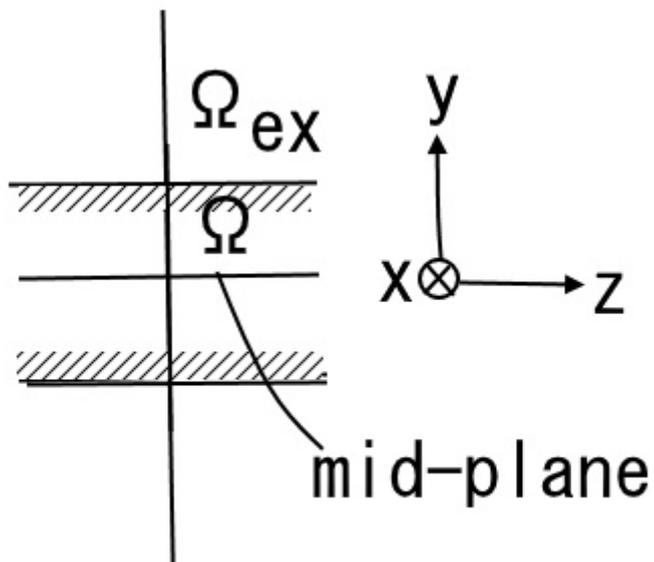


図2 導波路固有値問題

3 SH wave 弾性導波路の 1D 固有値問題

1D 導波路として、

- (a) x 方向伝搬 $e^{-j\beta x}$ (β :伝搬定数)
- (b) z 方向は一様な媒質
- (c) y 方向は $y=0$ を境に上下対称な媒質分布

Ω :内部領域 (elastic plate)、 Ω :外部領域 (真空) である。

1D 弱形式は、(24) 式で、

$$\begin{aligned}\frac{\partial\{N\}}{\partial x} &= \left(\frac{\partial\{N\}}{\partial x}\right)^* = (-j\beta\{N\})^* = j\beta\{N\} \\ \frac{\partial\{N\}^T}{\partial x} &= -j\beta\{N\}^T\end{aligned}\quad (31)$$

とおく。

$$\int_V \mu\beta^2\{N\}\{N\}^T\{u_z\} + \mu\frac{\partial\{N\}}{\partial y}\frac{\partial\{N\}^T}{\partial y}\{u_z\} - \omega^2\rho\{N\}\{N\}^T\{u_z\}dV = 0 \quad (32)$$

$$[K_{zz}]\{u_z\} - \omega^2[M_{zz}]\{u_z\} = 0 \quad (33)$$

$$[K_{zz}] = \int_V \mu\beta^2\{N\}\{N\}^T + \mu\frac{\partial\{N\}}{\partial y}\frac{\partial\{N\}^T}{\partial y}dV \quad (34)$$

$$[M_{zz}] = \int_V \rho\{N\}\{N\}^TdV \quad (35)$$

(33) 式は β を与えて ω を求める固有値問題である。

ω を与えて β を求める固有値問題に変形する。

$$\beta^2[R_{zz}]\{u_z\} + [T_{zz}]\{u_z\} - \omega^2[M_{zz}]\{u_z\} = 0 \quad (36)$$

$$[R_{zz}] = \int_V \mu\{N\}\{N\}^T dV \quad (37)$$

$$[T_{zz}] = \int_V \mu \frac{\partial\{N\}}{\partial y} \frac{\partial\{N\}^T}{\partial y} dV \quad (38)$$

$$[M_{zz}] = \int_V \rho\{N\}\{N\}^T dV \quad (39)$$

or

$$[A]\{u_z\} - \beta^2[B]\{u_z\} = 0 \quad (40)$$

$$[A] = [T_{zz}] - \omega^2[M_{zz}] \quad (41)$$

$$[B] = -[R_{zz}] \quad (42)$$

(40) 式は ω を与えて β を求める固有値問題となっている。

(40) 式で固有ベクトル $\{u_z\}$ が求まると、固有モードの σ_{zx} , σ_{zy} は次式で求まる。

$$\begin{aligned} \sigma_{zx} &= \mu \frac{\partial u_z}{\partial x} \\ &= -j\beta\mu u_z \\ &= -j\beta\mu\{N\}^T\{u_z\} \end{aligned} \quad (43)$$

$$\begin{aligned} \sigma_{zy} &= \mu \frac{\partial u_z}{\partial y} \\ &= \mu \frac{\partial\{N\}^T}{\partial y}\{u_z\} \end{aligned} \quad (44)$$

4 固有モードの規格化

複素ポインティングベクトル \mathbf{P} は、

$$\mathbf{P} = j\omega\boldsymbol{\sigma}^T \mathbf{u}^* \quad (45)$$

成分表示 (SH wave)

$$\begin{aligned} P_x &= j\omega(\sigma_{xx}u_x^* + \sigma_{yx}u_y^* + \sigma_{zx}u_z^*) \\ &= j\omega\sigma_{zx}u_z^* \end{aligned} \quad (46)$$

$$\begin{aligned} P_y &= j\omega(\sigma_{xy}u_x^* + \sigma_{yy}u_y^* + \sigma_{zy}u_z^*) \\ &= j\omega\sigma_{zy}u_z^* \end{aligned} \quad (47)$$

x 方向に伝搬する SH wave を仮定しているので P_x を用いる。

$$P_x = j\omega\sigma_{zx}u_z^* \quad (48)$$

$$\begin{aligned} \sigma_{zx} &= \mu \frac{\partial u_z}{\partial x} \\ &= -j\beta\mu u_z \end{aligned} \quad (49)$$

u_z, σ_{zx} を次式で規格化する。

規格化されたモード関数をそれぞれ f_z, g_{zx} とすると、

$$\begin{aligned} f_z &= \frac{1}{\omega} du_z & u_z &= \frac{\omega}{d} f_z \\ g_{zx} &= d\sigma_{zx} & \sigma_{zx} &= \frac{1}{d} g_{zx} \end{aligned} \quad (50)$$

ここに、 d :規格化定数である。

パワーを求める。

$$\begin{aligned} \int_y P_x dx &= j\omega \int_y \sigma_{zx} u_z^* dy \\ &= j\omega \int_y \frac{1}{d} g_{zx} \left(\frac{\omega}{d} f_z \right)^* dy \\ &= j \frac{\omega^2}{|d|^2} \int_y g_{zx} f_z^* dy \end{aligned} \quad (51)$$

規格化条件

$$j \int_y g_{zx} f_z^* dy = \frac{\beta^*}{|\beta|} \quad (52)$$

とする。

(103) 式に代入すると、

$$\int_y P_x dy = \frac{\omega^2 \beta^*}{|d|^2 |\beta|} \quad (53)$$

$$(54)$$

or

$$|d|^2 \int_y P_x dy = \omega^2 \frac{\beta^*}{|\beta|} \quad (55)$$

規格化定数 d を求めると、

$$d = \sqrt{\frac{\omega^2 \beta^*}{|\beta| \int_y P_x dy}} \quad (56)$$

ここで複素ポインティングベクトルの積分は次式で計算する。

$$\begin{aligned}
\int_y P_x dy &= j\omega \int_y \sigma_{zx} u_z^* dy \\
&= j\omega \int_y (-j\beta\mu u_z) u_z^* dy \\
&= j\omega \int_y -j\beta\mu \{u_z^*\}^T \{N\} \{N\}^T \{u_z\} dy
\end{aligned} \tag{57}$$

実数モード関数の導入

規格化条件 (52) 式：

$$j \int_y g_{zx} f_z^* dy = \frac{\beta^*}{|\beta|} \quad [(52) \text{ 式}]$$

伝搬モードのとき

$$j \int_y g_{zx} f_z^* dy = 1 \tag{58}$$

$$\rightarrow \int_y (jg_{zx}) f_z^* dy = 1$$

$$\rightarrow \int_y \hat{g}_{zx} f_z^* dy = 1 \tag{59}$$

$$\hat{g}_{zx} = jg_{zx} \tag{60}$$

\hat{g}_{zx} と f_z^* は同位相であるから実数として扱うことができ、規格化条件は次式になる。

$$\int_y \hat{g}_{zx} f_z dy = 1 \tag{61}$$

5 弾性波プレート導波路 (elastic plate waveguides), SH wave の不連続問題 (2)

SH wave の固有モードが求められたので、不連続問題の定式化の後半部を記す。

固有モード展開

$$u_z(x, y) = \sum_m (a_m e^{-j\beta_m x} + b_m e^{j\beta_m x}) \omega f_{zm}(y) \tag{62}$$

$$\hat{\sigma}_{zx}(x, y) = \sum_m (a_m e^{-j\beta_m x} - b_m e^{j\beta_m x}) \hat{g}_{zxm}(y) \tag{63}$$

規格化条件 (61) 式

$$\int_y f_{zm} \hat{g}_{zxm} dy = 1 \tag{64}$$

なお、

$$\hat{\sigma}_{zx} = j\sigma_{zx} \quad (65)$$

$$\hat{g}_{zxm} = jg_{zxm} \quad (66)$$

u_z (62) 式を使う。

$$\begin{aligned} & \int_y \frac{1}{\omega} u_z \hat{g}_{zxm'} dy \\ &= (a_{m'} e^{-j\beta_{m'} x} + b_{m'} e^{j\beta_{m'} x}) \int_y f_{zm'} \hat{g}_{zxm'} dy \\ & \quad (m = m' \text{ 以外のモードの項はモードの直交条件より } 0 \text{ とした}) \\ &= (a_{m'} e^{-j\beta_{m'} x} + b_{m'} e^{j\beta_{m'} x}) \end{aligned} \quad (67)$$

$$(規格化条件より) \quad (68)$$

$b_{m'}$ を求めると、

$$b_{m'} = -a_{m'} e^{-2j\beta_{m'} x} + e^{-j\beta_{m'} x} \int_y \frac{1}{\omega} u_z \hat{g}_{zxm'} dy \quad (69)$$

$\hat{\sigma}_{zx}$ (63) 式に b_m を代入する。

$$\begin{aligned} \hat{\sigma}_{zx}(x, y) &= \sum_m \left[a_m e^{-j\beta_m x} - \left\{ -a_m e^{-2j\beta_m x} \right. \right. \\ & \quad \left. \left. + e^{-j\beta_m x} \int_y \frac{1}{\omega} u_z \hat{g}_{zxm} dy \right\} e^{j\beta_m x} \right] \hat{g}_{zxm} \\ &= \sum_m \left[2a_m e^{-j\beta_m x} \right. \\ & \quad \left. - \int_y \frac{1}{\omega} u_z \hat{g}_{zxm} dy \right] \hat{g}_{yxm} \end{aligned} \quad (70)$$

入射モードを $m = 0$ のみとし、上式を離散化すると、

$$\begin{aligned} \{\hat{\sigma}_{zx}\} &= 2a_0 \{\hat{g}_{zx0}\} \\ & \quad - \sum_m \int_y \frac{1}{\omega} \hat{g}_{zxm} \{N\}^T \{u_z\} dy \{\hat{g}_{zxm}\} \end{aligned} \quad (71)$$

$$\{\hat{\sigma}_{zx}\} = 2a_0\{\hat{g}_{zx0}\} - [F_{zz}]\{u_z\} \quad (72)$$

$$[F_{zz}] = \sum_m \{\hat{g}_{zxm}\} \frac{1}{\omega} \int_y \hat{g}_{zxm} \{N\}^T dy \quad (73)$$

ここで、

$$\hat{\sigma}_{zx} = j\sigma_{zx} \quad (74)$$

であるから、

$$\begin{aligned} j\{\sigma_{zx}\} &= 2a_0\{\hat{g}_{zx0}\} - [F_{zz}]\{u_z\} \\ \rightarrow \{\sigma_{zx}\} &= \frac{1}{j}2a_0\{\hat{g}_{zx0}\} - \frac{1}{j}[F_{zz}]\{u_z\} \end{aligned} \quad (75)$$

よって、

$$\{\sigma_{zx}\} = \frac{1}{j}2a_0\{\hat{g}_{zx0}\} - [\hat{F}_{zz}]\{u_z\} \quad (76)$$

$$[\hat{F}_{zz}] = \frac{1}{j}[F_{zz}] \quad (77)$$

(25) 式は次のように書ける。ポートの法線ベクトル $\mathbf{n} = \mathbf{e}_x$ のとき、

$$[A_{zz}]\{u_z\} = \{F_z\} \quad (78)$$

$$\begin{aligned} \{F_z\} &= \int_y \{N\}\sigma_{zx} dy \\ &= \int_y \{N\}\{N\}^T \{\sigma_{zx}\} dy \\ &= [B]\{\sigma_{zx}\} \end{aligned} \quad (79)$$

※ $\hat{\sigma}_{zx}$ にしないことに注意。

$$[B] = \int_y \{N\}\{N\}^T dy \quad (80)$$

領域内を 0、ポート上を 1 で表す。

$$[A] \begin{bmatrix} \{u_z\}_0 \\ \{u_z\}_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ [B]\{\sigma_{zx}\}_1 \end{bmatrix} \quad (81)$$

(81) 式と (76) 式を組み合わせると、最終的な解くべき方程式は次式となる。

$$\begin{bmatrix} [A] & [0] \\ [0] & [\hat{F}_{zz}] \end{bmatrix} \begin{bmatrix} [0] \\ -[B] \\ [1] \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \{u_z\}_0 \\ \{u_z\}_1 \\ \{\sigma_{zx}\}_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \frac{1}{j} 2a_0 \{\hat{g}_{zx0}\}_1 \end{bmatrix} \quad (82)$$

ポート上の振幅は次式で計算できる。

ポート 1 の入射振幅 $a_0|_{port1} = 1$ 、ポート 2 の入射振幅 $a_0|_{port2} = 0$ で計算した場合、反射係数、透過係数となる。

$$\begin{aligned} b_m &= -a_m + \int_y \frac{1}{\omega} u_z \hat{g}_{zxm} dy \\ &= -a_m + \{\hat{g}_{zxm}\}^T \frac{1}{\omega} \int_y \{N\} \{N\}^T dy \{u_z\} \end{aligned} \quad (83)$$

ここに u_z はポート上のローカル座標系の向き (法線ベクトルの向き) を基準とした成分を想定している。全体座標系の u_z を用いる場合は、ポートの法線ベクトル $\mathbf{n} = n_x \mathbf{e}_x$ ($n_x = \pm 1$) とすると、

$$\begin{aligned} b_m &= -a_m + (-n_x) \left[\{\hat{g}_{zxm}\}^T \frac{1}{\omega} \int_y \{N\} \{N\}^T dy \{u_z\} \right] \\ &\quad \text{ポート 1 のとき, } n_x = -1 \\ &\quad \text{ポート 2 のとき, } n_x = 1 \end{aligned} \quad (84)$$

6 まとめ

SH wave 弾性波プレート導波路の固有値問題と不連続問題の周波数領域 FEM 定式化を行った。

7 参考文献

- [1] Masanori Koshiha, Shoji Karakida, and Michio Suzuki, "Finite-Element Analysis of Lamb Wave Scattering in an Elastic Plate Waveguide", IEEE Transactions on Sonics and Ultrasonics, vol. su-31, no. 1, January 1984