1. **はじめに** ダクト壁面 Helmholtz 共鳴器列は 低周波数領域の音響調整要素として期待されると ころが大きいが,リアクティーブ性が強く,したがっ てその挿入効果の把握には波動的音響解析が不 可欠であるため,利用しにくい音響要素として敬遠 されがちである。

共鳴器を含むダクト網の音響設計においては, 設計パラメータ最適化のため試行錯誤シミュレー ションが繰り返される。共鳴器を含む長さ数 m のダ クト部分の場合,約 100 周波数の音響透過損失を 求めるには,3-D 境界要素法(BEM)は現在のワー クステーションで約半日の解析時間を要する。これ に対し,1-D 平面波モデルでは瞬時に解析結果が 得られ,実時間で試行錯誤作業を進めることがで きる利点がある,一方,各共鳴器の放射インピーダ ンス予測を必要とする欠点がある。

そこで、ここでは共鳴器オリフィスの放射リアクタ ンス、すなわち、付加質量補正長 Δl 、とりわけオリ フィス外部側のそれ Δl_{out} について調べる。オリフィ ス開口の軸とダクト軸との角度 θ_{A} が $\theta_{A} = 0^{\circ}$ の場合 の Δl については Ingard[1], Rschevkin [2], Selamet [3]らの予測式がある。それは空洞がオリフ ィス開口と同心の円筒のときに共鳴器内部側の音 響特性を求める場合には有効であるが、本来、円 形ダクト周壁に開口するサイドブランチ共鳴器 ($\theta_{A} = 90^{\circ}$)の Δl_{out} にそのまま適用できる予測式で はない。

本研究では、まず、円形ダクト周壁のオリフィス 開口($\theta_{A} = 90^{\circ}$)にたいする ΔI_{out} の予測式を 3-D BEM により求める。次に、この $\theta_{A} = 90^{\circ}$ にたいする ΔI_{out} をダクト壁面配置共鳴器列の1次元平面波解 析に適用して、その有効性を確認した上で様々な 共鳴器列の音響的性質を調べる。 ○関根秀久,寺尾道仁,林大志(神奈川大・工)



図1 共鳴器付直管の1次元平面波モデル

2. Helmholtz 共鳴器の音響インピーダンス

図 1 に示すような断面積 S_p (半径 a_p)の直管ダ クトの壁面に開口する共鳴器の上で述べる。ここで はこの開口面を検査面として共鳴器の音響特性を 規定するものとする。なお,簡単のため,この検査 面の複素音圧振幅 p_r および複素体積速度振幅 $U_{\rm HR}$ (共鳴器に流入するとき正)は一様とみなす。 共鳴器の音響特性として,3 次元波動解析では次 の共鳴器内部側インピーダンス Z_r が用いられる。

$$Z_{\rm F} = R_{\rm F} + j \left\{ \frac{(l_{\rm A} + \Delta l_{\rm inn})\omega\rho}{S_{\rm A}} - \frac{\rho c^2}{\omega V_{\rm cav}} \right\}$$
(1)

ただし、 $Z_{\rm F} = p_{\rm F} / U_{\rm HR}$ 、 $R_{\rm F}$ は共鳴器の音響抵抗, ω は角周波数、 ρ は空気の密度、cは空気中の 音速、 $S_{\rm A}$ および $l_{\rm A}$ は、それぞれ開口の断面積お よび長さ、 $V_{\rm cav}$ は空洞の容積、 $\Delta l_{\rm im}$ は開口の内部 側質量補正長である。

一方,1次元平面波解析では総合音響インピー
 ダンス Z_{HR} = p_{HR} / U_{HR} を用いる。ここで p_{HR} は共鳴
 器開口位置のダクト断面の音圧で

 $p_{HR} = p_F + Z_{rad} U_{HR}$ (2) により定義される。 Z_{rad} は放射音響インピーダンス で実部を R_{rad} , 虚部を X_{rad} として $Z_{rad} = R_{rad} + jX_{rad}$ のように表され, さらに X_{rad} と開口の外部側質量補 正長 ΔI_{out} との関係

^{* 1-}D plane wave model analyses of sound reduction by duct-wall resonator-arrays.

By H. Sekine, M. Terao and D. Hayashi (Kanagawa university)

$$X_{\rm rad} = \omega \rho \Delta l_{\rm out} \,/\, S_{\rm A} \tag{3}$$

および $Z_{HR} = Z_F + Z_{rad}$ の関係を考慮すれば

$$Z_{\rm HR} = R_{\rm HR} + j \left\{ \frac{(l_{\rm A} + \Delta l_{\rm out} + \Delta l_{\rm inn})\omega\rho}{S_{\rm A}} - \frac{\rho c^2}{\omega V_{\rm cav}} \right\}$$
(4)

の形で表される。ただし、 $R_{HR} = R_{F} + R_{rad}$ と書き換 えた。特殊な場合として、共鳴器のほかに周波数 依存性がない音場の場合、その共鳴周波数は

$$f_{\rm res} = (c/2\pi) \sqrt{S_{\rm A}/V_{\rm cav}(l_{\rm A}+\Delta l_{\rm out}+\Delta l_{\rm inn})}$$
(5)

により表される。半自由空間の壁面に開口(半径 a_A) する共鳴器の場合, Δl_{out} は $(\Delta l_{out})_{half space} \approx 0.82 a_A$ により与えられる。 f_{res} にたい して、この特別な場合の共鳴周波数は f_{res}^* により表 す。

3. 共鳴器を含む音場の一次元平面波解析

1 次元平面波モデル解析において, 共鳴器を含 むダクト部分については図 1 に示すような検査面 1,2,3 をとる。検査面 i の音圧 p_i と体積速度 U_i は音 響インピーダンス Z_i により $p_i = Z_i U_i$ のように関係づ けられる。

まず,検査面1において入射波と反射波の音圧 をそれぞれ p₁ および p₁ により表せば,

 $p_1 = p_1^+ + p_1^-, Z_c U_1 = p_1^+ - p_1^-$ (6a, b) ただし, $Z_c = \rho c / S_D$ は特性インピーダンスである。 式(6)より 2 $p_1^+ = p_1 + Z_c U_1$, さらに $p_1 = Z_1 U_1$ を考慮 すれば

$$2p_1^+ = (Z_1 + Z_c)U_1 \tag{7}$$

の関係が得られる。

次に検査面1と2に挟まれる領域では

$$p_1 = p_2 = p_{\rm HR} = Z_{\rm HR} U_{\rm HR} \tag{8a}$$

$$U_1 = U_{\rm HR} + U_2 \tag{8b}$$

の関係があり、 $p_1 = Z_1 U_1$ および $p_2 = Z_2 U_2$ を考慮 すれば

$$Z_1 U_1 = Z_2 U_2 = Z_{\rm HR} U_{\rm HR}$$
(9)

の関係が与えられる。

また,検査面2と3に挟まれる2ポート(2端子 対)要素は基本行列で表せば,

 $p_2 = Ap_3 + BU_3$, $U_2 = Cp_3 + DU_3$ (10a, b) のように書ける。ここで A, B, C および D は4端 子定数で, 長さlの直管ダクト要素の場合, $A = D = \cos kl$, $B = jZ_{c} \sin kl$, $C = jZ_{c}^{-1} \sin kl$ のように与えられる。

式(8) および (10) において *p*₃ = *Z*₃*U*₃を考慮 すれば

$$1/Z_1 = 1/Z_{\rm HR} + 1/Z_2 \tag{11a}$$

 $Z_2 = (AZ_3 + B)/(CZ_3 + D)$ (11b) などの関係が得られる[4]。

4. 共鳴器を含む系の音響散逸率と透過率

共鳴器の音響散逸率は散逸音響パワー $P_{\rm HR} = R_{\rm HR} \left| U_{\rm HR} \right|^2 / 2 と入射音響パワー$ $<math>P_1^* = \left| p_1^* \right|^2 / 2 Z_c$ との比で定義される。すなわち、

$$\delta_{\rm HR} = Z_{\rm c} R_{\rm HR} \left| U_{\rm HR} / p_{\rm i}^{+} \right|^2 \tag{12}$$

また, 検査面1と*i*との間の要素の音響透過率は透 過音響パワー $P_i = R_i |U_i|^2 / 2$ と入射音響パワーとの 比として

$$\tau_{i1} = Z_c R_i \left| U_i / p_1^+ \right|^2$$
(13)

により表される。

式(11)は一般的な樹状ダクト網に適用できる。特 殊な例として、図3に示すようなN 個の共鳴器から なる共鳴器列の場合には、図1の検査面 1-3 間と 同様の要素がN 個接続された場合とみなせばよ い。それぞれの共鳴器(または共鳴器を含む要素) の番号をn=1,2,...,Nとすれば、その検査面 2n-1と2n+1の音響インピーダンスは

$$/Z_{2n-1} = 1/Z_{\text{HR}}^{(n)} + 1/Z_{2n+1}$$
, (14a)

 $Z_{2n} = (A^{(n)}Z_{2n+1} + B^{(n)})/(C^{(n)}Z_{2n+1} + D^{(n)}) (14b)$ により関係づけられる。ここで、上添えの(*n*)は第*n* 要素に関する量を意味する。したがって、終端イン ピーダンス Z_{2N+1} が与えられれば、 $n = N, N - 1, \dots, 2, 1$ の順に第*n*要素の Z_{2n} および Z_{2n-1} が求められる。

第i共鳴器の音響散逸率 δ_i および検査面1と 検査面2i+1と区間の音響透過率 $\tau_{2i+1,1}$ は次式 (15)により表される。

$$\delta_{i} = Z_{c} R_{HR}^{(i)} \left| U_{HR}^{(i)} / p_{1}^{*} \right|^{2}$$

$$= 4 Z_{c} R_{HR}^{(i)} \left| \frac{U_{1}}{2 p_{1}^{*}} \right|^{2} \left| \frac{U_{HR}^{(i)}}{U_{2i-1}} \right|^{2} \prod_{n=1}^{i-1} \left| \frac{U_{2n+1}}{U_{2n-1}} \right|^{2} \quad (15a)$$

$$\tau_{2i+1,1} = Z_{c} R_{2i+1} \left| U_{2i+1} / p_{1}^{*} \right|^{2}$$

$$=4Z_{c}R_{2i+1}\left|\frac{U_{1}}{2p_{1}^{+}}\right|^{2}\prod_{n=1}^{i}\left|\frac{U_{2n+1}}{U_{2n-1}}\right|^{2}$$
 (15b)

これらを求める際,式(7),すなわち, $2p_1^+/U_1 = Z_c + Z_1$,また,式(14),さらに式(9) と(10b)から得られる次式(16)が用いられる。

 $U_{\rm HR}^{(i)} / U_{2i-1} = Z_{\rm HR}^{(i)} / Z_{2i-1}$ (16a) $\frac{U_{2n-1}}{U_{2n+1}} = \frac{(Z_{\rm HR}^{(n)} + Z_{2n})(C^{(n)}Z_{2n+1} + D^{(n)})}{Z_{\rm HR}^{(n)}}$ (16b)

音響インピーダンス Z_{IR}の 1 つの共鳴器は, それと同一のダクト断面の周上に1つ当りの音 響インピーダンスが MZ_{IR}の共鳴器が M 個並 んだ場合と等価である。したがって,図 3 や図 4 に示した N 個の共鳴器からなる共鳴器列は, MZ_{IR}の共鳴器が M×N 個並んだ共鳴器配 列とみることができる。

5. 共鳴器開口の付加質量補正長

円形ダクト側壁の共鳴器($\theta_A = 90^\circ$)にたい する ΔI_{out} は 3-D BEM 解析を行って求めた。 その結果を図 2 に示す。 ΔI_{out} は、(i) f_{res} を求 めて式 (5)を用いる方法、および、(ii) X_{rad} を 求めて式 (3)を用いる方法の 2 通りを行った。

まず、これらの手法の有効性を調べるため 1.0 に、ダクト軸と開口の軸が一致する場合 ($\theta_{A} = 0^{\circ}$)の ΔI を求めてみた。 f_{res} による方法 は Rschevkin の式に、また、 X_{rad} による方法は Ingard の式におおむね一致する。これらは、 それぞれの理論の前提条件に対応するものと 考えられる。 $\theta_{A} = 90^{\circ}$ の場合の ΔI_{out} は、両手 法による違いは小さい、一方、 $\theta_{A} = 0^{\circ}$ の場合 に対し著しく大きい値になることが注目され る。

6. 一次元波動解析の有効性

6.1 同一構造の共鳴器から成る共鳴器列 図 3 に同一の共鳴器を 5 列並べた共鳴器 列の場合を示す。ここでの各共鳴器は

 $V_{cav} = 250 \text{ cm}^3$, $a_A = 8 \text{ mm}$, $l_A = 10 \text{ mm}$,



 $R_{\rm HR} = Z_{\rm c}$, $f_{\rm res}^* = 334$ Hz である。図 3(a)に $\delta_{2N+1,1} = \sum_{i=1}^{N} \delta_i$ および $\tau_{2N+1,1}$ を示す。なお, 検査面1における吸音率をα,,パワー反射率 を ρ, により表 せば, それぞれは $\alpha_1 = \tau_{2N+1,1} + \delta_{2N+1,1}$ および $\rho_1 = 1 - \alpha_1$ により知 ることができる。 $\theta_{A} = 90^{\circ}$ に対する ΔI_{aut} を適用 した1次元平面波解析の結果が3次元波動 解析のそれとよく一致することが確認される。 図 3(c)にこのときの BEM による音圧分布の例 を示す。図 3(b)は、図 3(a)の $\theta_{A} = 90^{\circ}$ に対す るΔImtを適用した 1D モデルにより得られた各 共鳴器の散逸率への寄与を示したものである。 各周波数成分について, 音源側の共鳴器が 散逸・反射した残りの透過波を次の共鳴器が 散逸・反射することになり,後方の共鳴器の散 逸率の寄与は極めて小さくなる。

6.2 様々な共鳴周波数の共鳴器から成る 共鳴器列

図 4 は、個々の共鳴器の共鳴周波数が異なる共鳴器列の場合を示す。共鳴器の構造 は図 3 の場合に対して a_Aを調節している。図 4 (a)と(b)は f_{res}が 315Hzと 400Hz の 2 つの共 鳴器からなる共鳴器列の順序を換えた場合を 示す。透過率は一致し相反則が成立している が、音源側の共鳴器の共鳴周波数の付近で 反射率が大きくなる傾向がみられる。

図 5 は f_{res}^* を 400Hz から 100Hz まで降順に 1/24 オクターブ刻みに設定した共鳴器列(共 鳴器数 N = 49)の場合を示す。先に述べた 理由により, 共鳴器のなかには散逸率への寄 与が僅かしかないものも生じる。

7. **まとめ** 3 次元境界要素解析により, 円 形断面ダクト側壁に開口する共鳴器を有する ダクト網の1次元平面波解析に必要な付加質 量補正長の予測式を得た。その有効性は 様々な共鳴器配置のダクト網について1次元 解析結果を3 次元のそれと比較して確認した。 また, ダクト側壁共鳴器列に適用して, 個々の 共鳴器の音響散逸率への寄与に関する知見 を得た。



参考文献

- U. Ingard, On the radiation of sound into a circular tube, with an application to resonators, JASA, Vol.20, No.5, 665-682, 1948.
- [2] S. N. Rschevkin, Gestaltung von Resonanzschallschluckern und deren Verwendung für die Nachhallregelung und Schallabsorption, Hochfrequenztechnik und Electrokustik, Bd.67, Heft 4/5, 128-135, 1959.
- [3] A. Selamet and Z.L. Ji, Circular asymmetric Helmholtz resonators, JASA, 107(5), 2360-2369, 2000.
- [4] 日本騒音制御工学会編: 騒音制御工学ハンドブック, 技報 堂, 基礎編 3.3.3, 2001 年.