スペクトル理論による不規則振動の解析

田村 晋司

「機械の研究」 第62巻 第8号 別刷

2010年8月1日発行

スペクトル理論による不規則振動の解析

田村晋司*

1. はじめに

振動試験における周波数応答関数の推定や,時 系列データの周波数分析など,フーリエ変換を ベースとしたスペクトル理論は様々な領域に用い られている.

本稿の前半ではスペクトル理論,確率過程論お よびスペクトル理論を用いた線形系の不規則振動 の解析手法を概説する.また後半では,線形系に 対して不規則振動応答のモンテカルロシミュレー ションを行い,スペクトル理論を用いた解析の有 用性を示すとともに,応答の特性がスペクトルあ るいは確率密度単独では,完全に表現されるとは 限らないことを述べる.

- 2. フーリエ変換とスペクトル解析
 - 2.1 パワースペクトル密度と自己相関 関数

信号*x*(*t*)のフーリエ変換およびフーリエ逆変換 は、虚数単位*i*を用いて次式で定義される.

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-i\omega t} dt \qquad (1)$$

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{i\omega t} d\omega \qquad (2)$$

なお,不規則振動論では式(1),(2)とは逆に フーリエ変換の方に $1/(2\pi)$ の係数が付き,逆 フーリエ変換には係数を付けないフーリエ変換/ 逆変換の定義が使われることが多いが,本稿では 一般的な定義である上記の式(1),(2)の定義 を用いる.

フーリエ変換結果において、 $X(\omega)$ は複素数で あり、その絶対値 $|X(\omega)|$ は角周波数 ω の成分の

* 島根大学 総合理工学部 電子制御システム工学科 講師 (Shinji Tamura) 強さを表し, 偏角 $\arg X(\omega)$ はその角周波数 ω に おける位相角を表す. この位相角は, 逆フーリエ 変換で元の信号 x(t) に戻すためには欠かせない 量である. しかし, 通常の工学上の問題において は以下の量に着目する場合が多い.

・対象としている角周波数における成分の強さ・単位時間当たりの物理量(密度)

これらのことより,以下の式で定義されるパワー スペクトル密度 S_x(ω) がよく用いられる.

$$S_X(\omega) = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \left| \int_{-T/2}^{T/2} x(t) e^{-i\omega t} dt \right|^2$$
$$= \lim_{T \to \infty} \frac{X_T^*(\omega) X_T(\omega)}{T}$$
(3)

ここで、*は複素共役を表す記号であり、 $X_T(\omega)$ は次式で定義される量である.

$$X_T(\omega) = \int_{-T/2}^{T/2} x(t) e^{-i\omega t} dt \qquad (4)$$

$$X(\omega) = \lim_{T \to \infty} X_T(\omega)$$
 (5)

ここで, x(t) * y(t) & x(t) & y(t) の 畳み込み積分を表すとすると, フーリエ変換には以下の性質が成り立つので,

$$F[x(-t)] = X^*(\omega) \tag{6}$$

$$F[x(t) * y(t)] = X(\omega) Y(\omega)$$
(7)

パワースペクトル密度 $S_X(\omega)$ は,以下の量のフーリエ変換であることがわかる.

$$S_{X}(\omega) = F\left[\lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(\tau - t) x(\tau) d\tau\right]$$
(8)

式(8)の右辺の

 $\lim_{T\to\infty}\frac{1}{T}\int_{-T/2}^{T/2}x(\tau-t)x(\tau)\,\mathrm{d}\tau$

は, x(τ) と時間差 t だけ離れた x(τ-t) の相関の

^{0368-5713/10/¥500/1}論文/JCOPY

)

強さを表す物理量である. $T \rightarrow \infty$ の極限の任意性 より,以下の自己相関関数 $R_X(\nu)$ を定義する.

$$R_{X}(\nu) = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2-\nu}^{T/2-\nu} x(\tau) x(\tau+\nu) d\tau$$
$$= \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(\tau) x(\tau+\nu) d\tau \quad (9)$$

これらのように定義されたパワースペクトル密 度 $S_X(\omega)$ と自己相関関数 $R_X(\nu)$ は、以下のフー リエ変換/逆変換の関係を持つ.

$$S_X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} R_X(\nu) \ e^{-i\omega\nu} \,\mathrm{d}\nu \tag{10}$$

$$R_X(\nu) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} S_X(\omega) e^{i\omega\nu} d\omega \qquad (11)$$

式 (10),(11) は, ウィーナー・キンチンの関係と 呼ばれる.

また,式(9),(11)にν=0を代入すると,次 式のパーシバルの定理が得られる.

$$\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} S_X(\omega) \, \mathrm{d}\omega = R_X(0)$$
$$= \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x^2(\tau) \, \mathrm{d}\tau \tag{12}$$

つまり、パワースペクトル密度 $S_X(\omega)$ は、元の 信号 x(t)の二乗平均値 $R_X(0)$ に対する角周波数 ω の成分の寄与率を表す量となる.

2.2 クロススペクトル密度と相互相関 関数

前節のパワースペクトル密度と自己相関関数と 同様に,二つの信号 x(t), y(t) に対して以下のよ うに,クロススペクトル密度 $S_{XY}(\omega)$ と相互相関 関数 $R_{XY}(\nu)$ が定義される.

$$S_{XY}(\omega) = \lim_{T \to \infty} \frac{X_T^*(\omega) Y_T(\omega)}{T}$$
(13)
$$R_{XY}(\nu) = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(\tau) y(\tau + \nu) d\tau$$
(14)

これらのクロススペクトル密度 $S_{XY}(\omega)$ と相互相 関関数 $R_{XY}(\nu)$ には同様にウィーナー・キンチン の関係が成り立ち、フーリエ変換/逆変換の関係 となる.

$$S_{XY}(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} R_{XY}(\nu) e^{-i\omega\nu} d\nu \qquad (15)$$

$$R_{XY}(\nu) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} S_{XY}(\omega) e^{i\omega\nu} d\omega \qquad (16)$$

3. 離散データのスペクトル解析

実際にスペクトル解析が適用される場合の多く は、実験データに代表される離散データである.

離散データを取り扱う場合,前章で述べた連続 関数のスペクトル解析とは異なる部分があるので 簡単に述べる.

3.1 離散フーリエ変換
 離散データ

 $x_j = x(t_j) = x(j \Delta t), \quad j \in [0, N-1]$ (17) に対しては、以下のように成分 X も角周波数 ω_k で離散的となり、

$$X_k = X(\omega_k) = X(k \Delta \omega), \quad k \in [0, N-1]$$
(18)

角周波数の刻み幅 $\Delta \omega$ は、データ長 $T = N \Delta t$ によ り以下のように決定される.

$$\Delta\omega = \frac{2\pi}{N\Delta t} \tag{19}$$

式(17)~(19)の離散データの性質を考慮し て、連続関数におけるフーリエ変換(1)と逆フー リエ変換(2)の積分を総和に変換した離散フーリ エ変換と逆変換は次式となる.

$$X_{k} = \sum_{j=0}^{N-1} x_{j} \exp\left(-\frac{2\pi i j k}{N}\right) \Delta t$$
$$= \Delta t \cdot \sum_{j=0}^{N-1} x_{j} \exp\left(-\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
(20)

$$x_{j} = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=0}^{N-1} X_{k} \exp\left(\frac{2\pi i j k}{N}\right) \Delta \omega$$
$$= \frac{1}{\Delta t} \cdot \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_{k} \exp\left(\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
(21)

ここで,式 (20), (21) において $k, j \in [0, N-1]$ と なる k, jを代入した場合,以下の式が成り立つこ とより

$$\exp\left\{-\frac{2\pi i j (k \pm N)}{N}\right\}$$
$$= \exp\left(-\frac{2\pi i j k}{N} \mp 2\pi i j\right) = \exp\left(-\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
$$\exp\left\{-\frac{2\pi i (j \pm N) k}{N}\right\}$$
$$= \exp\left(\frac{2\pi i j k}{N} \pm 2\pi i k\right) = \exp\left(\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$

離散フーリエ変換では j,k∈[0,N-1] の部分が

繰り返される信号と解釈される.

また,数値計算ライブラリなどで計算される離 散フーリエ変換である高速フーリエ変換では,通 常,以下の計算を行っている.

$$Y_{k} = \sum_{j=0}^{N-1} y_{j} \exp\left(-\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
(22)
$$y_{j} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} Y_{k} \exp\left(\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
(23)

つまり,高速フーリエ変換を離散データに適用するためには,式(20),(21)中に示される Δt の因子が必要である.

3.2 スペクトル密度と相関関数

離散データに関するパワースペクトル密度 $S_X(\omega_k)$ と自己相関関数 $R_X(t_j)$ は、式(3),(9) より以下のように定義される.

$$S_{X}(\omega_{k}) = \frac{1}{N\Delta t} X_{k}^{*} X_{k}$$
(24)
$$R_{X}(t_{j}) = \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{N-1} x_{l} x_{l+j}$$
(25)

先ほど述べたように x_{l+j} において $N \leq l+j < 2N$ となる j, l では、 $x_{l+j} = x_{l+j-N}$ として取り扱う.

式(24)に式(20)を代入すると、次式となる.

$$S_X(\omega_k) = \frac{(\varDelta t)^2}{N\varDelta t} \left\{ \sum_{l=0}^{N-1} x_l \exp\left(-\frac{2\pi i l k}{N}\right) \right\}^* \\ \times \left\{ \sum_{m=0}^{N-1} x_m \exp\left(-\frac{2\pi i m k}{N}\right) \right\}$$
$$= \frac{\varDelta t}{N} \sum_{l=0}^{N-1} \left[\sum_{m=0}^{N-1} x_l x_m \exp\left\{-\frac{2\pi i (m-l) k}{N}\right\} \right]$$
$$= \frac{\varDelta t}{N} \sum_{l=0}^{N-1} \left[\sum_{j=-l}^{N-1-l} x_l x_{l+j} \exp\left(-\frac{2\pi i j k}{N}\right) \right]$$
(26)

前述のように x_j が繰り返される信号であること を考慮し,式(20)と式(26)を比較すると, $S_X(\omega_k) \ge R_X(t_j)$ はフーリエ変換/逆変換の関係 となっていることがわかる.つまり,離散データ に関して以下のウィーナー・キンチンの関係が成 り立つ.

$$S_X(\omega_k) = \varDelta t \cdot \sum_{j=0}^{N-1} R_X(t_j) \exp\left(-\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
(27)

$$R_X(t_j) = \frac{1}{\varDelta t} \cdot \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} S_X(\omega_k) \exp\left(\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
(28)

同様にして,二つの信号 *x_j*, *y_j* に対してクロス スペクトル密度と相互相関関数が以下のように定 義され,

$$S_{XY}(\omega_k) = \frac{1}{N \varDelta t} X_k^* Y_k \tag{29}$$

$$R_{XY}(t_j) = \frac{1}{N} \sum_{i=0}^{N-1} x_i y_{l+j}$$
(30)

以下のウィーナー・キンチンの関係が成り立つ.

$$S_{XY}(\omega_k) = \Delta t \cdot \sum_{j=0}^{N-1} R_{XY}(t_j) \exp\left(-\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
(31)

$$R_{XY}(t_j) = \frac{1}{\varDelta t} \cdot \frac{1}{N} \sum_{k=0} S_{XY}(\omega_k) \exp\left(\frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
(32)

3.3 エイリアシングとナイキスト 周波数

前述のとおり、 x_j のフーリエ変換 X_k は $N\Delta \omega$ = $2\pi/\Delta t$ で繰り返す信号となるが、さらに以下の 式が成り立つので、

$$\exp\left\{-\frac{2\pi i j (N-k)}{N}\right\}$$
$$= \exp\left(-2\pi i j + \frac{2\pi i j k}{N}\right)$$
$$= \exp\left(\frac{2\pi i j k}{N}\right) = \left\{\exp\left(-\frac{2\pi i j k}{N}\right)\right\}$$

式 (20) より, N/2 < k < N の領域では $X_k \ge X_{N-k}$ が複素共役の関係となる. これは, 図1に示すように $\cos k \Delta \omega t \ge \cos \{(N-k) \Delta \omega t\}$,





図2 パワースペクトル密度の例

 $sin k \Delta \omega t \geq -sin \{(N-k) \Delta \omega t\}$ が, それぞれ0, $\Delta t, 2\Delta t, ..., (N-1) \Delta t$ 上で同じ値となり, 離散点 では両者の区別ができなくなることに対応してい る. この性質はエイリアシングといい, このエイ リアシングによってパワースペクトル密度 $S_X(\omega_k)$ は, 図2のように N/2 に対応する角周波 数 $\pi N/T = \pi/\Delta t$ で折り返したグラフになる.

つまり、時間長 T、データ数 N の時系列 x_j で は、この折り返し点における角周波数 $\pi/\Delta t$ が X_k の表すことができる最も高い角周波数である.こ の周波数をナイキスト周波数、あるいは折り返し 周波数という、時系列 x_j にこのナイキスト周波 数より高い周波数成分が含まれている場合、エイ リアシングの性質により、その周波数よりもずっ と低い周波数成分に影響を及ぼす、そのため、実 際にスペクトル解析を行う際にはローパスフィル タで高周波数の成分を除去しなければならない.

上記の性質を逆にいい換えると、 Ω より高い角 周波数成分を含まない信号であるならば、 $\Delta t = \pi / \Omega$ のサンプリング周期で信号を再現することがで きることとなる.これは、染谷・シャノンのサン プリング定理である.

なお,実際の周波数分析でよく用いられる市販 のスペクトラムアナライザでは,図2における灰 色の部分のみが表示されていることに注意する必 要がある.

4. 確率過程, 定常過程とエルゴード性

4.1 確率変数,標本関数

自然界における外力などのような予測不可能な 現象に対しては、特定の測定結果を用いるのでは なく、測定結果の集合として確率論的に考える必 要がある.

確率変数とは、現象に対して、その集合の確率 を評価するために割り当てる値である. 観測結果 が数値として得られる場合には観測値そのもので あるが,機械の故障などを考える際には,例えば 正常稼働では1,故障中は0などのように確率変数 の割り当てを行う.また,この確率変数は確定的 な値と区別するために,通常大文字で表記する.

確率過程は、この確率変数が時間 t や空間 x, y,zの関数となる場合である.ここで、確率過程 では、次に測定される標本関数が予測不可能であ るのであり、必ずしも標本関数自体が不規則に変 動することを意味しているわけではないことを指 摘しておく.

確率変数に対する観測値のそれぞれを確率論で は標本といい,確率過程では標本関数という.ま た,確率を評価する対象である,着目している観 測値の集合を事象という.

以降では,時間 *t* の関数である確率過程を考える.

4.2 確率分布関数と確率密度関数

ρ(A) を事象 A の起こる確率とする. 確率過程 X(t) の確率分布関数, 確率密度関数は時間 t をパ ラメータとする確率変数として, 確率論と同様に 以下のように定義される.

1) 確率分布関数
1次:
$$P_X(x,t) = \rho(X(t) \le x)$$
 (33)
2次: $P_X(x_1, t_1; x_2, t_2)$

$$= \rho(X(t_1) \le x_1, X(t_2) \le x_2)$$
(34)
:

2) 確率密度関数
1次:
$$p_X(x,t) = \frac{dP_X(x,t)}{dx}$$
 (35)
2次: $p_X(x_1,t_1;x_2,t_2) = \frac{\partial^2 P_X(x_1,t_1;x_2,t_2)}{\partial x_1 \partial x_2}$
(36)

4.3 期待值

(

期待値とは、確率変数を引数とする任意関数 $g_1(X(t)), g_2(X_1(t_1), X_2(t_2)), \cdots$ に対して、確率 密度関数による集合平均として以下の式で計算さ れる値であり、 $E[\cdot]$ と表記する.

÷

$$E[g_1(X(t))] = \int_{-\infty}^{\infty} g(x) p_X(x, t) \, \mathrm{d}x \qquad (37)$$

$$E[g_2(X_1(t_1), X_2(t_2))] = \int_{-\infty}^{\infty} g(x) p_X(x_1, t_1; x_2, t_2) \, \mathrm{d}x_1 \, \mathrm{d}x_2 \quad (38)$$

以下は,特に名前の付いている期待値である. ・ 平均

- $\mu_X(t) = E[X(t)]$
- ・分散
 - $\sigma_X^2(t) = E[\{X(t) \mu_X(t)\}^2] \\ = E[X^2(t)] \mu_X^2(t)$
- 標準偏差 $\sigma_X(t) = \sqrt{E[X^2(t)] - \mu_X^2(t)}$
- · 二乗平均
- $E[X^2(t)]$
- ・ k 次モーメント E[X^k(t)]
- ・ k 次中心モーメント
 - $E[X(t) \mu_X(t)]^k]$

なお,確率論の場合と区別するために関数を付け る呼び方もある(例えば,平均関数,分散関数な ど)が,何も付けないことが多い.

4.4 相関関数

相関関数とは,着目時間が異なる確率過程の積の期待値であり,自己相関関数は同じ確率過程 X(t)の積の期待値として次式で定義される.

$$R_{X}(t_{1},t_{2}) = E[X(t_{1})X(t_{2})]$$

= $\int \int_{-\infty}^{\infty} x_{1}x_{2}p_{X}(x_{1},t_{1};x_{2},t_{2}) dx_{1} dx_{2}$
(39)

また,相互相関関数は,異なる確率過程 X(t), Y(t)の積の期待値として次式で定義される.

$$R_{XY}(t_1, t_2) = E[X(t_1) Y(t_2)]$$

= $\int \int_{-\infty}^{\infty} xy p_{XY}(x, t_1; y, t_2) dx dy$ (40)

なお,着目時間が同じである4.3節の場合とは異 なり,相関関数は常に関数を付けて呼ぶ.また, 共分散関数は以下のように定義されるが,スペク トル密度と対応する相関関数に比べると使われる ことは少ない.

自己共分散関数

$$\sigma_X^2(t_1, t_2)$$

$$= E[\{X(t_1) - \mu_X(t_1)\}\{X(t_2) - \mu_X(t_2)\}]$$

$$\sigma_{XY}^{2}(t_{1}, t_{2}) = E[\{X(t_{1}) - \mu_{X}(t_{1})\}\{Y(t_{2}) - \mu_{X}(t_{2})\}]$$

4.5 定常過程

確率過程が時間の原点の移動に対して,その統 計的な性質は変化しないという性質を持つとき定 常過程という.確率過程で定常過程という場合 は,通常,以下に示すような2次の期待値までの 定常性を持つ弱定常過程の意味である.

- ・ 平均 µ_X(t) が着目時間 t によらず一定値 µ_X と なる.
- ・自己相関関数 $R_X(t_1, t_2)$ が以下の性質を持つ. $R_X(t_1, t_2) = R_X(t_1 + \tau, t_2 + \tau) = R_X(t_1 - t_2, 0)$ (41)

この弱定常過程では,式(41)より自己相関関数 を下記のように表記する.

$$R_X(\tau) = E[X(t)X(t+\tau)]$$
 (42)
式 (42) により 自己相関関数 $R_y(\tau)$ は以下の相

式 (42) により,自己相関関数 R_X(τ) は以下の性 質を持つ.

- τに関して偶関数である
- ・時間差 $\tau=0$ で最大値を取り、分散 σ_X^2 となる

τ→±∞の極限で0なる

なお,全ての次数の期待値が時間の原点の移動 に対して変化しない定常性を持つ確率過程を強定 常過程というが,現実的には,弱定常過程を"定 常"な確率過程と考えることが普通である.

4.6 エルゴード過程

平均を評価するとき,確率過程では集合平均を 考え,スペクトル理論では時間平均を考える.こ の集合平均と時間平均が等しくなる確率過程をエ ルゴード過程という.ここで,エルゴード過程は 必然的に定常過程となることに注意されたい.

定常過程 *X*(*t*) において以下の式が成り立ち, 集合平均と時間平均による平均と相関関数が等し いとき,確率過程 *X*(*t*) を弱エルゴード過程という.

$$\mu_{X} = E[X(t)] = \int_{-\infty}^{\infty} x p_{X}(X, t) dx$$

= $\lim_{T \to 0} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} X(t) dt$ (43)
 $R_{X}(\tau) = E[X(t)X(t+\tau)]$
= $\iint_{-\infty}^{\infty} x_{1}x_{2}p_{X}(x_{1}, t; x_{2}, t+\tau) dx_{1} dx_{2}$

$$= \lim_{T \to 0} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} X(t) X(t+\tau) dt \quad (44)$$

全ての次数の期待値において,集合平均と時間

平均が等しくなる確率過程を強エルゴード過程というが、定常過程と同様にエルゴード過程は、通常、2次の期待値までが等しい弱エルゴード過程を意味する.

また,エルゴード過程を対象に測定を行う場合 には,多くの標本関数で集合平均を取る代わりに 長い標本関数1本で時間平均を取ればよいことに なるが,後述の計算例のように標本の時間平均に 対して,さらに集合平均を取る場合が多い.

線形系の定常不規則振動解析

線形系における周波数応答関数 $H(\omega)$ は、励振 f(t)と応答 x(t)のフーリエ変換 $F(\omega)$ 、 $X(\omega)$ よ り次式で定義される.

$$H(\omega) = \frac{X(\omega)}{F(\omega)} \tag{45}$$

周波数応答関数 (45) より,不規則励振 f(t) を 受ける線形振動系の応答 x(t) のパワースペク トル密度 $S_X(\omega)$ は,以下のようにして求めら れる.

$$S_X(\omega) = \lim_{T \to \infty} \frac{F_T^*(\omega) H^*(\omega) H(\omega) F_T(\omega)}{T}$$
$$= |H(\omega)|^2 S_F(\omega)$$
(46)

式 (12)の関係より,応答 x(t)の二乗期待値 $E[x^2]$ は次式で求められる.

$$E[x^{2}] = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x^{2}(\tau) d\tau$$
$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |H(\omega)|^{2} S_{F}(\omega) d\omega$$
(47)

イ規則振動応答の計算例

次式の無次元化された線形振動系の運動方 程式に対して、シミュレーションを行った.

 $\ddot{x}+2\zeta\dot{x}+x=f(t)$ (48) 以下の計算例では、時間刻みを $\Delta t=0.05$ として、 励振f(t)の標本関数を時間長6553.6で1000本作 成し、Runge-Kutta-Fehlberg法により式(48) を解いて応答を求め、その後半部分T=3276.8を 定常応答として統計量の算出を行った。このよう な多数の標本関数による統計量の算出方法をモン テカルロシミュレーションという。 6.1 ホワイトノイズ励振

最初に,式(48)における励振力f(t)として, 次式に示す自己相関関数 $R_F(\tau)$ とパワースペクト $N S_F(\omega)$ を持つホワイトノイズを考える.

 $R_F(\tau) = R_0 \,\delta(\tau) \tag{49}$

$$S_F(\omega) = R_0 \tag{50}$$

ホワイトノイズは、そのパワースペクトル密度 (50)からわかるとおり、全ての振動数成分が一様 である信号であるので、以下の式のように二乗平 均が無限大となる仮想的な信号である.

$$E[F^{2}(t)] = R_{F}(0) = \infty$$
(51)

以下に示す計算例では $R_0 = 0.01$ とし、付録 A に示す方法によるパワースペクトル密度が角振動 数 $\pi/\Delta t$ まで R_0 となるガウス性擬似ホワイトノイ ズを用いた.

図3と図4に, それぞれ励振 f(t) と応答 x(t)の 標本関数を示す.また,図5に応答 x(t)のパワー





図7 応答の結合確率密度(ホワイトノイズ励振)

スペクトル密度を示す.図5において2本の曲線 は重なっており、応答のパワースペクトル密度は 理論解(46)と正確に一致していることがわかる.

ヒストグラムより得た励振の確率密度,および 応答の変位 x と速度 $v \equiv \dot{x}$ の結合確率密度を 図6 と 図7に示す.励振,応答ともにガウス分布の形 状となっていることがわかる.

6.2 狭帯域励振

式 (48) における励振力 f(t) として、次式に示 す自己相関関数 $R_{F}(\tau)$ とパワースペクトル $S_{F}(\omega)$ を持つ狭帯域励振を考える.

$$R_{F}(\tau) = F^{2} \exp\left(-\frac{\gamma^{2}}{2} |\tau|\right) \cos \Omega \tau \qquad (52)$$
$$S_{F}(\omega) = \frac{F^{2} \gamma^{2}}{2} \frac{\omega^{2} + \Omega^{2} + \gamma^{4}/4}{(\omega^{2} - \Omega^{2} - \gamma^{4}/4)^{2} + \gamma^{4} \omega^{2}} \qquad (53)$$

ここで, *F* は励振の大きさ, γ は帯域幅, Ω は卓越 振動数を表す.

著者らが以前に公表した研究¹⁾を参考にして, これらのパラメータの値を以下と設定し,

 $\zeta = 0.05$, F = 0.2, $\gamma = 0.025$, $\Omega = 1.2$ 付録 B.1, B.2に示す逆フーリエ変換とウィーナー 過程による2種類の方法で作成した.

図8と図9は、それぞれ励振f(t)と応答x(t)の 標本関数である.これらの図において、(a)は逆 フーリエ変換 [B.1]、(b)はウィーナー過程 [B.2] により励振f(t)を生成した結果である.また、図 10は応答x(t)のパワースペクトル密度である.

図8と図9からわかるとおり,2種類の方法で生 成された励振と応答の標本関数の時刻歴はかなり 異なるにもかかわらず,図10の3本の曲線は全て 重なっており,応答のパワースペクトル密度はど ちらの生成方法においても,理論解(46)に正確





図10 応答のパワースペクトル密度(狭帯域励振)

に一致していることがわかる.したがって,スペ クトル理論による不規則振動解析では,応答の性 質は励振の標本関数の2種類の生成方法によらな いこととなる.

次に,励振の確率密度,および応答の変位 $x \ge$ 速度 $v \equiv \dot{x}$ の結合確率密度を図11 と図12 に示 す.図9より,逆フーリエ変換による方法に比べ, ウィーナー過程による方法では,応答振幅があま り変動しない性質を持つことがわかる.応答の結 合確率密度(図12)では,この性質がより顕著に 現れ,逆フーリエ変換による方法ではガウス結合 確率密度となり,またウィーナー過程による方法 では,振幅徐変化の三角関数の性質を示すクレー ター型の結合確率密度となっている.これらの応 答の結合確率密度は,励振の確率密度(図11)の







性質をそのまま反映していると考えられる.

一方,応答の結合確率密度に関して,図12(a) とホワイトノイズ励振の図7はよく似た形状とな っているが,対応するパワースペクトル密度は図 10と図5のように異なる.したがって,確率密度 だけでも応答の特性の評価はできないことがわか る.

7. おわりに

フーリエ変換をベースとしたスペクトル理論, およびスペクトル理論を用いた線形系の不規則振 動の解析手法について概説した.線形系に対して 不規則振動応答のモンテカルロシミュレーション を行い,スペクトル理論を用いた解析の有効性を 示すとともに,スペクトル解析には現れない応答 の特性を述べた.

参考文献にスペクトル理論および不規則振動に 対する代表的な教科書^{2)~4)}を挙げておくので, 参考にされたい.

参考文献

1) 田村晋司·鷹野聡明·木村康治:日本機械学会講演論文集,

06-7 (2006) p. 28.

- J. S. Bendat and A. G. Piersol : Random Data, 3rd edition, John Wiley & Sons (2000).
- 3) 日野幹雄:スペクトル解析,朝倉書店(1977).
- D. E. Newland : An Introduction to Random Vibrations, Spectral & Wavelet Analysis, 3rd edition, Longman (1993).
- 5) 日本機械学会編:機械工学便覧基礎編α2機械力学,日本 機械学会(2004) p.98.
- 6) W. V. Wedig : Structural Safety, 8 (1990) p. 13.
- 7) T. T. Soong : Random Differential Equations in Science and Engineering, Academic Press (1973) p. 120.

付 録

A. ホワイトノイズの発生方法

文献5)より, 微小時間間隔 Δt を用いて $t_j = j \Delta t$ とし, 各時間区間 $t \in [t_j - 1, t_j]$ において, それぞ れ独立な0平均ガウス確率変数となる確率過程 n(t)により定常ホワイトノイズを近似すること ができる.したがって, 二乗平均値 R_0 を持つホ ワイトノイズは,

$$\sigma^2 = \frac{R_0}{\varDelta t} \tag{A.1}$$

のように決定される標準偏差σを持つガウス確率 変数を各時間ステップにおいて発生させることに よって,近似することができる.

B. 狭帯域信号のモデル化

B.1 パワースペクトルの逆フーリェ変換

式 (12) に示されるパーシバルの定理と三角関数の直交性より,正の角周波数の領域だけを考慮した以下の式によって所定のパワースペクトル密度 $S_F(\omega)$ に従う信号 f(t)の生成が可能である.

$$f(t) = \sum_{k=0}^{N-1} 2\sqrt{\frac{S_F(\omega_k)\Delta\omega}{2\pi}\cos\left(\omega_k t + \phi_k\right)}$$
(B.1)

ここで、Δωは考慮する角周波数の上限をωuとし

たときに $\Delta \omega = \omega_u / N$ で定義される値である. $\omega_k = (k+1/2) \Delta \omega$ であり, ϕ_k は区間 [0, 2 π) で一様に分布する互いに独立な乱数である.

 $\Delta \omega$ は十分に小さく $\omega_k = k \Delta \omega$ としても大きな 差が生じないという場合には、上式は逆フーリエ 変換と同じ演算を行っていることに着目すると、 文献5) に述べられている方法と同様に、エイリ アシングにより実際の周波数を表さない成分を0 として、

$$F_{k} = \begin{cases} 2\sqrt{\frac{S_{F}(k \Delta \omega) \Delta \omega}{2\pi}} e^{i\phi k}, & 0 < k \le N/2 \\ 0, & \begin{cases} k = 0 \\ N/2 < k < N \end{cases} \end{cases}$$
(B.2)

により定義される F_k の逆フーリエ変換を高速 フーリエ変換により行い、結果の実数部を取るこ とで所定のパワースペクトル密度を持つ信号が生 成できる.ただし、高速フーリエ変換による逆 フーリエ変換では式 (23)の演算を行うので、高 速フーリエ変換による逆フーリエ変換結果に Nを掛ける必要がある.

B.2単位ウィーナー過程による方法

文献6)より,式(53)のパワースペクトルを持つ狭帯域信号の標本関数は次式により得られる.

 $f(t) = F \cos \{ \Omega t + \gamma W(t) \}$ (B.3)

ここで, W(t) は以下の性質を持つ単位ウィー ナー過程であり,

 $E[W(t_1)W(t_2)] = \min(t_1, t_2)$ (B.4) 次式の単位ホワイトノイズ $\xi(\tau)$

$$E[\xi(\tau_1)\xi(\tau_2)] = \delta(\tau_1 - \tau_2)$$
(B.5)

を $\tau \in [0, t]$ の区間で時間積分することにより得 られる⁷⁾.