複数振動基底に基づく歌声の F0 動特性の統計的モデリング\* 大石康智, 亀岡弘和, 持橋大地, 永野秀尚, 柏野邦夫 (NTT CS 研)

### 1 はじめに

歌声の声の高さを表す基本周波数(F0)系列には, 階段状に変化する旋律成分と,ビブラートやオーバー シュートのような歌唱者の歌唱動作を表す動的な変動 成分が複雑に重ね合わされている(図1).このF0動 的変動成分は,歌声知覚および個人性知覚に寄与する 特徴であることが知られており[1,2],歌唱スタイル の記述やそれを利用した歌声検索,歌声評価[4,3,8] のための有用な尺度となる.また,表情豊かかつ多様 な歌声合成[5,6,7]を実現するためにも必要不可欠 な成分と言える.

これまで多くの研究では、2次系モデルを利用して、 歌唱の F0 動的変動成分を表現した[1,9,10].これら の研究では、日本語の話声の F0 パターンを表現する 藤崎モデル[11]を参考にする.藤崎モデルは、臨界 制動2次系のインパルス応答とステップ応答を利用 して、日本語の句頭から句末に向けて緩やかに下降 するフレーズ成分と、語句に対応して上昇下降する アクセント成分を表現し、これらを重畳することで、 F0系列を記述する.ただし、歌声の旋律に伴った急 激な F0 の上昇・下降の制御及び、ビブラートのよう な周期的な振動は、臨界制動系では表現できないた め、歌声の F0 制御モデルでは2次系の伝達関数

$$\mathcal{H}(s) = \frac{\Omega^2}{s^2 + 2\zeta\Omega s + \Omega^2} \tag{1}$$

の減衰率  $\zeta$  によって表現される,指数減衰 ( $\zeta > 1$ ), 減衰振動 ( $0 < \zeta < 1$ ),臨界制動 ( $\zeta = 1$ ),定常振動 ( $\zeta = 0$ )を利用する [1].齋藤らは,減衰率  $\zeta$ と固有周 波数  $\Omega$  を聴取実験に基づいて手動で調整し,それら によって得られる式 (1)のインパルス応答を,階段状 に変化する信号に畳み込んで生成される F0系列を利 用して,表情豊かな歌声合成音を実現した [1].

これに対し, 我々は旋律成分および 2 次系の制御 パラメータ ζ, Ω がいずれも未知の下で, 観測される F0 系列だけから, これらを同時に推定する統計的手 法の枠組を提唱した [12].これは, 旋律成分を表す隠 れマルコフモデル(HMM)と, 差分近似に基づく式 (1)のパラメトリックな表現によって, 最尤のモデル パラメータを反復推定するアルゴリズムであった.し かし, このアルゴリズムでは, モデルパラメータの推 定性能が悪かった.この理由は, 図 1 の上部に示す ように F0 系列には各ノート(音符)の切り替わりや オーバーシュート, ビブラートのような動的変動成分 が所々で混在するのに対し, 自由度が高すぎるモデル で, これらの動的変動成分を学習しようとしていたた めである.本報告は, このようなオーバーフィッティ



Fig. 1 想定する歌声の F0 生成過程の概略図

ングの問題を解消するために,2つの方策を導入した 歌声の F0 生成過程の新しい確率モデルを提案する.

- 1. モデルの自由度を効果的に下げる目的で,2次系 のインパルス応答 h(t) を,あらかじめ用意した いくつかの振動基底の疎(スパース)な線形和 によって構成する.
- 2. ノートが切り替わる時点を始点終点と考え,F0 系列をいくつかのセグメントに分割し,セグメ ントごとに,図1に示す信号の生成過程を仮定 する. $h(t) \ge \epsilon(t)$ はどちらも動的変動成分を表 す信号であるが,h(t)はノートの切り替わりや オーバーシュートを表現する信号の大局的動特 性を, $\epsilon(t)$ はビブラートのような音高が安定する ときの局所的動特性を表現する.

このような信号表現方法に基づき,パラメータ最適 化アルゴリズムを導く.そして,パラメータの推定性 能を評価し,推定されたパラメータの歌唱者ごとの 違いから歌唱スタイルの違いについて分析する.

# 2 複数の振動基底を利用した 線形2次系のインパルス応答表現

式 (1) のラプラス逆変換によって得られるインパル ス応答は,  $\zeta$  の値によって場合分けされる.

$$h(t) = \begin{cases} \frac{\Omega e^{-\zeta\Omega t}}{2\sqrt{\zeta^2 - 1}} \left( e^{\sqrt{\zeta^2 - 1}\Omega t} - e^{-\sqrt{\zeta^2 - 1}\Omega t} \right), & (\zeta > 1) \\ \frac{\Omega e^{-\zeta\Omega t}}{\sqrt{1 - \zeta^2}} \left( \sin(\sqrt{1 - \zeta^2}\Omega t), & (0 < \zeta < 1) \\ \Omega^2 t e^{-\Omega t}, & (\zeta = 1) \\ \Omega \sin(\Omega t), & (\zeta = 0) \end{cases} \end{cases}$$

これらのインパルス応答をサンプリング周期  $\Delta$  で離 散化すると,図1の系の入出力関係は $y = \Phi f$ と 記述できる.ここで, $y = [y_1, y_2, \dots, y_N]^{\mathrm{T}}, f = [f_1, f_2, \dots, f_N]^{\mathrm{T}}$ は,出力信号y(t)と入力ステップ信

<sup>\*</sup> Statistical Modeling of F0 Dynamics in Singing Voices Based on Multiple Oscillation Bases. by OHISHI, Yasunori, KAMEOKA, Hirokazu, MOCHIHASHI, Daichi, NAGANO Hidehisa, KASHINO Kunio (NTT Communication Science Laboratories)

号 f(t)をサンプリング周期  $\Delta$  で離散化した時系列信 号のベクトルを表す(Nは信号の長さ). この  $\Phi$ が, 系のインパルス応答を表し,例えば, $\zeta = 1$ の場合,  $\Phi$ は下三角行列

 $\mathbf{\Phi} = \begin{bmatrix} \Omega^2 \Delta e^{-\Omega \Delta} & \mathbf{0} \\ 2\Omega^2 \Delta e^{-2\Omega \Delta} & \Omega^2 \Delta e^{-\Omega \Delta} & \mathbf{0} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ N\Omega^2 \Delta e^{-N\Omega \Delta} & \dots & 2\Omega^2 \Delta e^{-2\Omega \Delta} & \Omega^2 \Delta e^{-\Omega \Delta} \end{bmatrix}$ 

となる.しかし, *h*(*t*) は, 上式のように複数の場合からなるので, 行列 Φ を以下のように構成する.

$$\mathbf{\Phi}^{-1} \simeq w_1 \mathbf{\Upsilon}^{(1)} + w_2 \mathbf{\Upsilon}^{(2)} + \ldots + w_I \mathbf{\Upsilon}^{(I)}$$
(2)

ここでは,予め手動で $\zeta$ ,  $\Omega$ を決定し,I 個の振動現 象を表すインパルス応答 { $\Phi^{(1)}, \Phi^{(2)}, \ldots, \Phi^{(I)}$ }を計 算する.そして,これらの逆行列  $\Upsilon^{(i)} := (\Phi^{(i)})^{-1}$ (逆フィルタのインパルス応答を表す.以後,振動基 底と呼ぶ)の重み付き和で  $\Phi^{-1}$ を近似する.ただし, この重みパラメータ  $w := \{w_1, w_2, \ldots, w_I\}$ は疎(ス パース)となるように正則化する.これは, $\Phi^{-1}$ が, ある限られた種類の振動基底のみによって表現される ことを意味し,モデルの自由度を効果的に下げる目的 として,このような操作を行う.後に説明するが,こ れはwの事前確率を課することで実現される.した がって,系の入出力関係は以下のように表現される.

$$(w_1 \boldsymbol{\Upsilon}^{(1)} + w_2 \boldsymbol{\Upsilon}^{(2)} + \ldots + w_I \boldsymbol{\Upsilon}^{(I)}) \boldsymbol{y} = \boldsymbol{f} \qquad (3)$$

便宜上 $\Psi := w_1 \Upsilon^{(1)} + w_2 \Upsilon^{(2)} + \ldots + w_I \Upsilon^{(I)}$ とおく.

### 3 2次系 F0 生成過程の統計的モデリング

2次系の入出力関係を統計的にモデル化する.

### 3.1 入力信号と出力信号の確率モデル

入力信号 f はノート間の音高差を表すよう,ステッ プ信号を想定する.そのために,常に同じ値をもつ ベクトル  $u = [u_1, \dots, u_N]^T = u[1, 1, \dots, 1]^T = u1$ を用意する.ここで,スカラー値 u は音高差を表す パラメータ,1 は N 個の 1 の値が並ぶベクトルとす る.このベクトル u を平均とする多次元ガウス分布  $\mathcal{N}(u, \alpha I_N)$  から生成される確率変数として,入力信 号 f を表現する. $\alpha$  は分散を表す超パラメータであ り,あらかじめ手動で値を設定する. $I_N$  は  $N \times N$ の単位行列を示す.

出力信号 y は,ガウス分布に従う変数集合 f の線 形結合 ( $y = \Psi^{-1}f$ )であるから,y 自身もガウス分 布に従い, $y \sim \mathcal{N}\left(\Psi^{-1}u, \alpha\Psi^{-1}(\Psi^{-1})^{\mathrm{T}}\right)$ と書ける.

# 3.2 尤度関数と事前確率

残差信号  $\epsilon = [\epsilon_1, \epsilon_2, \dots, \epsilon_N]^T$  は,ガウス性白 色雑音  $\mathcal{N}(\mathbf{0}, \beta \mathbf{I}_N)$  に従うとし,観測 F0 系列  $o = [o_1, o_2, \dots, o_N]^T$  は,系の出力信号 y に残差信号  $\epsilon$  が 加わった信号  $o = y + \epsilon$  と仮定する.ここで, $\beta$  は残 差信号の分散を表す超パラメータである. $y \ge \epsilon$  は互 いに独立であると仮定すると,観測信号 o が与えら れたときのモデルパラメータ  $\Theta := \{w, u, \beta\}$ の対数 尤度関数は,以下のように書ける.

$$\log P(\boldsymbol{o}|\Theta) = -\frac{N}{2}\log(2\pi) - \frac{1}{2}\log|\boldsymbol{\Sigma}| - \frac{1}{2}(\boldsymbol{o}-\boldsymbol{\mu})^{\mathrm{T}}\boldsymbol{\Sigma}^{-1}(\boldsymbol{o}-\boldsymbol{\mu})$$
(4)  
$$(\boldsymbol{\mu} = \boldsymbol{\Psi}^{-1}\boldsymbol{u}, \ \boldsymbol{\Sigma} = \alpha\boldsymbol{\Psi}^{-1}(\boldsymbol{\Psi}^{-1})^{\mathrm{T}} + \beta\boldsymbol{I}_{N})$$

 $\Theta$ の事前確率  $P(\Theta)$ は,各要素の独立性  $P(\Theta) = P(w)P(u)P(\beta)$ を仮定し, $u \ge \beta$ はそれぞれ一様分布に従うとする.パラメータ wの要素には疎な制約をもたせるため,その事前確率は一般化正規分布

$$P(\boldsymbol{w}) = \prod_{i=1}^{I} \frac{\lambda p}{2\Gamma(1/p)} \exp^{-\lambda^{p} |w_{i}|^{p}}$$
(5)

に従うとする .  $p, \lambda$  は一般化正規分布の形状を規定 する定数であり , 0 のとき <math>p(w) は優ガウス 的となり , スパースネスを測るための尺度となる .

# 4 パラメータ最適化アルゴリズム

観測 F0 系列 o が与えられたとき,事後確率  $P(\Theta|o) \propto P(o|\Theta)P(\Theta)$ を最大化するパラメータ  $\Theta$ を決定したいが,① o が出力信号 y と残差信号  $\epsilon$  の 和で構成される,② 尤度関数が w に関して非線形と なるため解析的に求めることは難しい.そこで,① EM 法 [13] を適用して,その E-step で,oを y と  $\epsilon$ に分離する,② M-step に補助関数法 [14] を適用し て,Q 関数の補助関数を設計する,からなる 2 つの 方策に基づいて,パラメータ最適化アルゴリズムを 導出する.

#### 4.1 完全データの定義

この事後推定問題に EM 法を適用する際の最初の ステップは完全データを定義することである.ここ では、 $y \ge \epsilon$ を完全データ $x = [y^T \epsilon^T]^T \ge 1$ なし て、EM 法を適用する.不完全データと完全データ の関係は、 $o = Hx \ge 1$ なり、ここで、 $H := [I_N I_N]$ とする. $x \ge 1$ 現在のパラメータ  $\Theta'$ が与えられたとき の、対数尤度関数の条件付き期待値を計算し、さらに log  $P(\Theta)$ を加算すると、以下のような Q 関数を得る.

$$Q(\Theta, \Theta') \stackrel{c}{=} \frac{1}{2} \Big[ \log |\mathbf{\Lambda}^{-1}| - \operatorname{tr} \left( \mathbf{\Lambda}^{-1} \mathbb{E} [\boldsymbol{x} \boldsymbol{x}^{\mathrm{T}} | \boldsymbol{o}; \Theta'] \right) \\ + 2\boldsymbol{m}^{\mathrm{T}} \mathbf{\Lambda}^{-1} \mathbb{E} [\boldsymbol{x} | \boldsymbol{o}; \Theta'] - \boldsymbol{m}^{\mathrm{T}} \mathbf{\Lambda}^{-1} \boldsymbol{m} \Big] + \log P(\Theta) \\ \left( \boldsymbol{m} := \begin{bmatrix} \boldsymbol{\Psi}^{-1} \boldsymbol{u} \\ \boldsymbol{0} \end{bmatrix}, \ \boldsymbol{\Lambda}^{-1} := \begin{bmatrix} \frac{1}{\alpha} \boldsymbol{\Psi}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\Psi} & \boldsymbol{0} \\ \boldsymbol{0} & \frac{1}{\beta} \boldsymbol{I}_{N} \end{bmatrix} \right)$$
(6)

となる.ここで, $tr(\cdot)$ は行列のトレースを表し,  $\mathbb{E}[\boldsymbol{x}|\boldsymbol{o};\Theta']$ と $\mathbb{E}[\boldsymbol{x}\boldsymbol{x}^{\mathrm{T}}|\boldsymbol{o};\Theta']$ は,条件付きガウス分布 の性質より,

$$\mathbb{E}[\boldsymbol{x}|\boldsymbol{o};\Theta'] = \boldsymbol{m} + \boldsymbol{\Lambda} \boldsymbol{H}^{\mathrm{T}} (\boldsymbol{H} \boldsymbol{\Lambda} \boldsymbol{H}^{\mathrm{T}})^{-1} (\boldsymbol{o} - \boldsymbol{H} \boldsymbol{m})$$
$$\mathbb{E}[\boldsymbol{x} \boldsymbol{x}^{\mathrm{T}} | \boldsymbol{o};\Theta'] = \boldsymbol{\Lambda} - \boldsymbol{\Lambda} \boldsymbol{H}^{\mathrm{T}} (\boldsymbol{H} \boldsymbol{\Lambda} \boldsymbol{H}^{\mathrm{T}})^{-1} \boldsymbol{H} \boldsymbol{\Lambda}$$
$$+ \mathbb{E}[\boldsymbol{x} | \boldsymbol{o};\Theta'] \mathbb{E}[\boldsymbol{x} | \boldsymbol{o};\Theta']^{\mathrm{T}} \quad (7)$$

と書ける.後の計算のため,y, $\epsilon$ に対応するように  $\mathbb{E}[x|o;\Theta']$ と $\mathbb{E}[xx^{\mathrm{T}}|o;\Theta']$ を区分表現する.

$$\mathbb{E}[m{x}|m{o};\Theta'] = egin{bmatrix} ar{m{x}}_y \ ar{m{x}}_\epsilon \end{bmatrix}, \ \mathbb{E}[m{x}m{x}^{ ext{T}}|m{o};\Theta'] = egin{bmatrix} m{R}_y & * \ * & m{R}_\epsilon \end{bmatrix}$$

ここで, $\bar{x}_y$ と $\bar{x}_\epsilon$ はどちらも長さNのベクトルであり, $R_y$ と $R_\epsilon$ はどちらもN imes Nの正方行列を表す.

#### 4.2 M-step 更新式

式 (6) からパラメータ集合 〇 に関連する項を取り 出し,最大化する目的関数を,

$$f(\Theta) := -\frac{N}{2} \log \alpha \beta + \sum_{n=1}^{N} \log \left( \sum_{i=1}^{I} w_i \Upsilon_{n,n}^{(i)} \right) + \frac{1}{\alpha} \boldsymbol{u}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\Psi} \bar{\boldsymbol{x}}_y - \frac{1}{2\alpha} \operatorname{tr}(\boldsymbol{\Psi}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\Psi} \boldsymbol{R}_y) - \frac{1}{2\beta} \operatorname{tr}(\boldsymbol{R}_{\epsilon}) - \frac{1}{2\alpha} \boldsymbol{u}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{u} - \lambda^p \sum_{i=1}^{I} |w_i|^p \quad (8)$$

と改めて定義する.ここで,  $\Upsilon_{n,n}^{(i)}$  は  $\Upsilon^{(i)}$  のn 行n 列 目の対角要素を表す.この最大化問題を解く更新式を 補助関数法 [14] により導く.式(8) で与えられる目的 関数の補助関数を以下の2つの不等式(証明略)を 用いて導く.

$$\sum_{n=1}^{N} \log\left(\sum_{i}^{I} w_{i} \Upsilon_{n,n}^{(i)}\right) \geq \sum_{n=1}^{N} \sum_{i=1}^{I} \gamma_{i,n} \log \frac{w_{i} \Upsilon_{n,n}^{(i)}}{\gamma_{i,n}}$$
$$|w_{i}|^{p} \leq p |\bar{w}_{i}|^{p-1} w_{i} + |\bar{w}_{i}|^{p} - p |\bar{w}_{i}|^{p}, \ (0 (9)$$

ここで,補助変数  $\bar{w} := \{\bar{w}_1, \bar{w}_2, \dots, \bar{w}_I\}, \gamma := \{\gamma_{1,1}, \dots, \gamma_{I,N}\}$ を定義する.式 (9)の二つの不等式を式 (8)に代入すると,

$$f^{+}(\Theta, \bar{\boldsymbol{w}}, \boldsymbol{\gamma}) := -\frac{N}{2} \log \alpha \beta + \sum_{n=1}^{N} \sum_{i=1}^{I} \gamma_{i,n} \log \frac{w_{i} \boldsymbol{\Upsilon}_{n,n}^{(i)}}{\gamma_{i,n}} + \frac{1}{\alpha} \boldsymbol{u}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\Psi} \bar{\boldsymbol{x}}_{y} - \frac{1}{2\alpha} \mathrm{tr}(\boldsymbol{\Psi}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\Psi} \boldsymbol{R}_{y}) - \frac{1}{2\beta} \mathrm{tr}(\boldsymbol{R}_{\epsilon}) - \frac{1}{2\alpha} \boldsymbol{u}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{u} - \lambda^{p} \sum_{i=1}^{I} \left( p |\bar{w}_{i}|^{p-1} w_{i} + |\bar{w}_{i}|^{p} - p |\bar{w}_{i}|^{p} \right)$$
(10)

を得る.このとき, $f(\Theta) \ge f^+(\Theta, \bar{w}, \gamma)$ が成り立ち, 等号成立は, $\bar{w}_i = w_i, \gamma_{i,n} = \frac{\bar{w}_i \Upsilon_{n,n}^{(i)}}{\sum_{i'=1}^{I} \bar{w}_{i'} \Upsilon_{n,n}^{(i')}}, (i = 1, 2, ..., I, n = 1, 2, ..., N)$ のときであるため,式(10)は補助関数の定義を満たす.

式 (10) を  $w_{i'}$  に関して微分して 0 とおくと,

$$\frac{1}{\alpha} \sum_{i=1}^{I} \operatorname{tr} \left( \boldsymbol{R}_{y}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\Upsilon}^{(i)^{\mathrm{T}}} \boldsymbol{\Upsilon}^{(i')} \right) w_{i} - \frac{1}{\alpha} \boldsymbol{u}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\Upsilon}^{(i')} \bar{\boldsymbol{x}}_{y} + \lambda^{p} p |\bar{w}_{i'}|^{p-1} - \sum_{n=1}^{N} \frac{\gamma_{i',n}}{w_{i'}} = 0 \quad (11)$$

を得る.ただし,式(11)は,i' = 1, 2, ..., Iとして,  $w_1, w_2, ..., w_I$ に関する非線形な連立方程式となるため, Coordinate descent 法 [15] を利用して解く. 一方, $f^+(\Theta, \bar{w}, \gamma)$ を $u, \beta$ それぞれに関して微分して0とおくと,

$$u = \frac{1}{N} \mathbf{1}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\Psi} \bar{\boldsymbol{x}}_{y}, \qquad \beta = \frac{1}{N} \mathrm{tr} \left( \boldsymbol{R}_{\epsilon} \right) \qquad (12)$$

が得られ,  $u \geq \beta$ の更新式となる. パラメータ最適化 アルゴリズムの流れを以下にまとめる.

初期化:パラメータ⊖に初期値を与える.

E-step: 条件付き期待値  $\mathbb{E}[x|o;\Theta']$ ,  $\mathbb{E}[xx^{\mathrm{T}}|o;\Theta']$ ,補助変数  $\bar{w}, \gamma$ の更新.

M-step: 式 (11), (12) から,パラメータ  $\Theta$  の更新. 収束判定: 式 (10)の値が収束していなければ, $\Theta' = \Theta$ として E-step に戻る.

# 5 評価実験

提案するパラメータ最適化アルゴリズムの有効性 を評価する.まず,オーバーフィッティングの問題を 改善できるかどうか確認するために,提案法によって F0 系列から分解されたステップ信号とインパルス応 答信号を評価する.そのために,ランダムに決定され た $\zeta,\Omega,u$  (値の範囲は, $0<\zeta<2$ , $0.05<\Omega<0.3$ , 0 < u < 200 とする)を使って,人工的に 100 個の 擬似 F0 系列を作成した.ここで, $N, \alpha, \beta$  はそれぞ れ 300, 2, 100 とした. そして, F0 系列ごとにアル ゴリズムを適用して,パラメータを推定する.前処 理として, まず Y を作成するために, (は0から2 までの間を 0.02 刻みで, Ω は 0.05 から 0.3 までの間 を 0.005 刻みで変化させた.その結果, I = 3100 と なる.したがって, $w_i = 1/I$ を初期値とした.また,  $\beta = 100$  を初期値とした. u の初期値は, F0 系列の 中央値とした. $\alpha = 2$ ,  $\lambda = 10000$ , p = 0.8 に固定す る.これらの初期値は実験的に決定した.

評価方法として,疑似 F0系列のステップ信号の作成に用いた u と推定された u の二乗平均平方根誤差 (RMSE)を計算する.同様に,疑似 F0系列の作成に用いた  $\zeta,\Omega$  から計算されるインパルス応答と,推定された w から計算されるインパルス応答の RMSEを計算する.ステップ信号とインパルス応答への分解性能が高ければ,オーバーフィッティングを解消できていると考える.表1は,それぞれの RMSE のすべての疑似 F0系列に対する平均値を従来法 [12] と比較する.従来法に比べて値が小さくなり,モデルの自由度を下げた提案法の有効性を確認できた.

次に,実際のF0系列を利用してパラメータの推定 性能を定性的に評価する.声楽家,プロのポップス 歌手,音楽的な訓練を受けていない素人(それぞれ男 女1名ずつの計6名)の歌声からなるデータベースを 利用する.歌唱者は,きらきら星と喜びの歌を譜面 を見ながら伴奏なしで歌唱した.2パターンの日本語 歌詞とハミングによる歌声を収録した.歌声信号は 計36サンプルとなる.F0は,YIN[17]を利用して, 5ms ごとに推定される( $\Delta = 5ms$ ).そして,半音が 100cent となるように,Hzをcentの単位に変換する. また,300ms 以内のF0が推定されない無声音の区間 は近傍のF0値で線形補間を行う.本実験ではモデル



Table 1 二乗平均平方根誤差 (RMSE) による評価

Fig. 2 観測 F0 系列 o と生成 F0 系列 µ の比較

の性能を評価するために,図1に示すように,F0系 列に対してセグメントを手作業でラベル付けし , 各セ グメントごとにパラメータを推定する.歌声データ ベース全体で,1323 個のセグメントをラベル付けし た.前処理として,セグメントの最初のF0値を,そ のセグメントにおけるすべての F0 値から減算した.

図2は,各セグメントで推定されたパラメータ  $w, \beta, u$ から計算される式 (4)の $\mu$ (生成 F0系列) と観測 F0 系列 o を比較する. 声楽家と素人のどちら も, 生成 F0 系列は, オーバーシュートやポルタメン トのようなノートが切り替わるときの大局的な動特 |性を表現できている.素人に比べて , 声楽家の観測 F0系列には所々にビブラートが観測される.提案モ デルでは、このような変動成分はすべて、ガウス性白 色雑音に従うとし,分散パラメータβによって表現 される.この残差信号  $\epsilon$  をより精緻にモデル化して, ビブラートのような周期的な変動成分をも特徴抽出 することは今後の課題である.例えば,近年機械学習 の分野で注目を集める Multiple Kernel Learning を 利用したガウス過程 [16] に基づく信号表現との類推 から,  $\epsilon$ が従う確率分布の共分散行列を周期カーネル によって表現する方法が考えられる.

図3は,各セグメントで推定される wの要素の最 も大きい値  $w_i$  に着目し, それに対応する  $( \mathcal{L} \Omega \mathbf{O} )$ すべてのセグメントにわたる平均値を歌唱者ごとに 計算した結果である .  $\zeta$  が小さな値であることは , そ の振動現象がオーバーシュートのような減衰振動であ ることを意味する.一方で,Ωが小さな値であること は,ノートの立ち上がり時間が長いことを意味する. したがって、素人歌唱者は歌唱技術が乏しいため,( とΩが他の歌唱者に比べて,小さい値になったと考 えられる.図4は各セグメントで推定された u の歌 唱者ごとの頻度分布を示す. 声楽家やポップス歌手 は,半音(100cent)の整数倍の位置にピークが観測 されるが,素人は,そのピークが不鮮明となった.し



Fig. 4 歌唱者ごとに推定された *u* の頻度分布

たがって,素人は正確な半音単位の音階で歌唱するこ とが難しいと見ることができる.将来は,大規模歌声 データベースを利用して,推定される $\zeta, \Omega, u$ から歌 唱スタイルについて詳細に分析する予定である.

#### おわりに 6

歌声の F0 動特性のモデリングとそのモデルパラ メータ推定に関する新しい解法を検討した.これを 応用した歌声合成インタフェース [18], さらに話声の F0 生成過程の確率モデル [19] について現在検討中で ある.今後は,提案法を多変量化して MFCC 信号に 適用し,声質の動特性の制御についても検討する予 定である.

# 参考文献

- [1] Saitou, T. et al., Proc. WASSPA 2007, pp. 215-218,
- 2007.[2]Saitou, T. et al., Proc. EUROSPEECH 2009, pp. 832-
- 835, 2009. Kako, T. et al, *Proc. ISMIR 2009*, pp. 393–397, 2009. Nakano, T. et al., *Proc. ICSLP 2006*, pp. 1706–1709,  $\frac{3}{4}$
- 2006. Sundberg, J., Advances in Cognitive Psychology. Special [5]
- issue on Music Performance, Vol. 2, No. 2-3, pp. 131-143, 2006.
- Bonada, J. et al., *Proc. SMAC 2003*, 2003. Nakano, T. et al., *Proc. SMC 2009*, pp. 343–348, 2009. Proutskova, P. et al., *Proc. ISMIR 2009*, pp. 759–764,
- 2009. 柏野邦夫ほか, 音講論集, 2-9-1, pp. 625-626 1998. Minematsu, N. et al., *Proc. SpeechProsody 2004*, pp. [10] Fujisaki, H., Vocal Physiology: Voice Production, Mech-
- [11] anisms and Functions, (O. Fujimura, ed.), Raven Press,
- pp. 347–355, 1988. Ohishi, Y. et al., *Proc. ICSLP 2008*, pp. 139–142, 2008. Feder, M. et al., *IEEE Trans. ASSP*, Vol. 36, No. 4, pp. 13 7-489, 1988
- [14] Kameoka, H. et al., Proc. ICASSP 2009, pp. 3437–3440, 2009.
- [15]Meng, X. L. et al., Biometrika, Vol. 80, pp. 267-278, 1993.[16]
- Rasmussen, C. E. et al., Gaussian Processes for Machine Learning, MIT Press, Cambridge, Mass, USA, 2006. de Cheveigné, A. et al., JASA, Vol. 111, No. 4, pp. 1917– [17]
- 1930, 2002. 大石康智ほか,情処研報音楽情報科学, 2010-MUS-86-9, [18]
- 2010. [19] 亀岡弘和ほか,音講論集,1-1-3,2010.