既約分解表現に基づいた物理パラメータの新しい同定法と故障診断 への応用

○黒沢忠輝(八戸高専) 大日方五郎 川合忠雄(名古屋大学)佐藤勝俊(八戸高専)

A New Identification Method of A Physical Parameter Based on Left Co-prime

Factorization and Its Application to Fault Diagnosis

*T. Kurosawa (Hachinohe National College of Technology), G. Obinata, T. Kawai

(Nagoya University) and K. Sato (Hachinohe National College of Technology)

Abstract – Many methods have been proposed for identifying linear systems. On the other hand, a few methods are known for estimating unknown physical parameters, which are not necessarily enough to express the subject dynamics. We can use such a method for estimating the parameter value of a brittle element, which means a kind of fault diagnosis. We have proposed the new identifying method for presuming only one physical parameter in a system. The new method is based on Youla parameterization, and the parameterization is applied to derive an input-output relation with respect to the target parameters. In this paper, It examines that this technique applies to fault diagnosis.

Key Words: Identification, Left Co-prime Factorization, Linear Fractional Transformation, Fault Diagnosis

1 はじめに

対象とするシステムの動特性を正確に表す数式モ デルを得ることは, 故障診断, 制御系設計, 状態量 の推定などモデルベースの多くの技術の前提として 重要である.これはモデリングやシステム同定と呼 ばれる問題として,非常に多くの研究の中で取り上 げられてきた[1]. これらで提案された同定法には、そ れを使用する様々な状況に対応できる方法が揃って いるが、その中で質量や電気抵抗値などの物理パラ メータの推定にターゲットを絞った方法は多くない. 機械システムの故障診断や経年変化の把握では、特 定の物理パラメータの変動値を知りたいし、車の積 載量のように使用状況で変化する物理パラメータを 把握したいということがある. これに対し筆者らは 線形連続時間系の従来用いられてきた同定の枠組の ひとつ[2][3]を示し、その構造を利用して指定したパラ メータだけを同定する新しい方法を提案している^[4]. 本研究はこれに引き続き、この手法が故障診断や異 常検知に応用することを検討する. また応用する際 の問題点を明らかにし、その対処法を与え、例を用 いて故障診断の有効性を示す.

2 同定問題の定式化

2.1 既約分解に基づくシステム表現

モデルに含まれる未知パラメータをベクトルpで 表し、対象システムを $G_p(s)$ と表すこととする.物理 パラメータの基準値が事前に知られており、これを p_0 とする. $G_p(s)$ と $G_{p0}(s)$ はともに漸近安定であり、 $G_p(s)$ は次のように表現できると仮定する.

$$G_{p}(s) = \frac{N_{0}(s) + V(s)R(s)}{D_{0}(s) - U(s)R(s)}$$
(1)

ここに, N₀(s), D₀(s), U(s), V(s)は安定プロパな伝達

関数であり、 $N_0(s)$, $D_0(s)$ は $G_{p0}(s)$ の既約因子である. すなわち、次式で表される

$$G_{p0}(s) = \frac{N_0(s)}{D_0(s)}$$
(2)

2.2 同定問題とその解法

未知パラメータを推定する方法の仮定と手順を以下に示す.

仮定1 対象システムは1入力1出力系とする.

<u>仮定2</u> G_{p0} は安定とする. すなわち未知パラメータの基準値 $p_0 \delta G_{p0}$ が安定になるように選べる.

<u>仮定3</u>パラメータpの同定には G_{p0} の左既約分解 に対応した表現(Fig.1)を用いるが、U(s)、V(s)はBezout 等式^[5]を満足することは求めない.またU(s)、V(s)は 安定プロパであるとするが、 $V^1(s)$ が安定プロパであ ることは求めない.

(Step1)線形分数変換(以後LFTと呼ぶ)により、未知 パラメータベクトルpに対する偏差 $\delta p_i = p_i - p_{0i}$ は、ほ とんど全てのパラメータについてFig.2のように整理 できることは知られている^[6].未知パラメータの基準 値 p_0 を設定し、真値からの偏差 $\delta p_i = p_i - p_{0i}$ を対象シス テム G_p から分離する.



Fig. 1 Description of G_p based on co-prime factorization



Fig. 2 Pulling out uncertain parameter

$$G_p(\delta p) = \mathcal{F}_\ell(M, \Sigma) \tag{3}$$

ここで、*M*、Σは次のような行列である.

$$\begin{bmatrix} y\\ x \end{bmatrix} = M \begin{bmatrix} u\\ z \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} M_{11} & M_{12}\\ M_{21} & M_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u\\ z \end{bmatrix}$$

$$z = \Sigma x = \begin{bmatrix} \delta p_1 & 0\\ & \ddots \\ 0 & \delta p_n \end{bmatrix} x$$
(4)

(Step2) 次に、Fig.2(b)をFig.1に書き換える.本研究では、簡単のため行列Σの対角項に*φ_iが*1度しか現れないと仮定する.式(4)中の伝達関数を用い、Fig.1中の伝達関数は次式で与えられる.

$$\begin{array}{l} N_{0} = M_{11}M_{21}^{-1}, \quad D_{0} = M_{21}^{-1} \\ U = M_{21}^{-1}M_{22}, \quad R = -\delta p_{i} \\ V = M_{12} - M_{11}M_{21}^{-1}M_{22} \end{array}$$

$$(5)$$

この書き換えができるためには, *M*₂₁が可逆である必要がある.すなわち*D*₀が可逆であることを意味する.

(Step3) 書き換えられた Fig.1 において N₀(s), D₀(s), U(s), V(s)が安定プロパであれば, u₁, y₁, u₂, y₂が入 出力 u, y から計算できる.

$$x(s) = V(s)u + U(s)y$$
(6)

$$z(s) = D_0(s)y - N_0(s)u$$
(7)

である.したがって対象システムの入出力u, yを観測し, 式(6),(7)によってx, zを算出し,xからzへの伝達特性と して通常の方法により $R=diag(\delta p)$ を同定することができる. 例えば未知パラメータRの同定は次のような方法が考えら れる.推定誤差の評価を

$$J = \int_{0}^{1} (z_{i}(t) - \delta p_{i}x(t))^{2} dt$$
(8)

のように定義すると,最小化の必要条件

$$\frac{dJ}{d\delta p_i} = 2\delta p_i \int_0^T x_i^2(t) dt - 2\int_0^T z_i(t) x_i(t) dt = 0$$
(9)

より次式が得られる.

m

$$\delta p_{i} = \frac{\int_{0}^{T} z_{i}(t) x_{i}(t) dt}{\int_{0}^{T} x_{i}^{2}(t) dt}$$
(10)

3 計算例

例として自動車の1/4サスペンションモデル^[7]を用 い,着目した物理パラメータの同定計算を示すとと もに故障診断への応用について検討を行う.



Fig.3 Quarter Car Suspension Model

3-1 モデリングおよび同定計算法

対象システムを Fig.3 に示す.本システムは線形モ デルとすると運動方程式は次式で表される.

$$m_{1}\frac{d^{2}q_{1}}{dt^{2}} = -k_{1}(q_{1}-q_{2}) - \mu(\frac{dq_{1}}{dt} - \frac{dq_{2}}{dt})$$

$$m_{2}\frac{d^{2}q_{2}}{dt^{2}} = -k_{2}(q_{2}-u) + k_{1}(q_{1}-q_{2}) + \mu(\frac{dq_{1}}{dt} - \frac{dq_{2}}{dt})$$
(11)

[問題設定] サスペンションのばねが経年または疲労により劣化するものとする.このとき,基準値 k_{10} と偏差 δk を用いて $k_1 = k_{10} + \delta k$ とすると,状態方程式は次式のように表すことができる.

$$x = \begin{bmatrix} q_1 & \dot{q}_1 & q_2 & \dot{q}_2 \end{bmatrix}^{T}$$

$$\dot{x} = (A_0 + L\delta kH)x + Bu$$

$$y = Cx$$

$$(12)$$

ここで

$$A_{0} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ -\frac{k_{10}}{m_{1}} & -\frac{\mu}{m_{1}} & \frac{k_{10}}{m_{1}} & \frac{\mu}{m_{1}} \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ \frac{k_{10}}{m_{2}} & \frac{\mu}{m_{2}} & -\frac{k_{10}+k_{2}}{m_{2}} & -\frac{\mu}{m_{2}} \end{bmatrix},$$
(13)
$$B = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & \frac{k_{2}}{m_{2}} \end{bmatrix}^{T}, C = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix},$$
$$L = \begin{bmatrix} 0 & -\frac{1}{m_{1}} & 0 & \frac{1}{m_{2}} \end{bmatrix}^{T},$$
$$H = \begin{bmatrix} 1 & 0 & -1 & 0 \end{bmatrix}$$

である. 式(12)は

$$\dot{x} = A_0 x + Bu + Lz$$

$$y = Cx, \quad \tilde{x} = Hx, \quad z = \delta k \tilde{x}$$
(14)

のように δk をゲインとするフィードバックシステムに書き換えることができる.すなわち

$$\begin{bmatrix} y \\ \tilde{x} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} M_{11} & M_{12} \\ M_{21} & M_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u \\ z \end{bmatrix}$$
$$= \begin{bmatrix} C(sI - A_0)^{-1}B & C(sI - A_0)^{-1}L \\ H(sI - A_0)^{-1}B & H(sI - A_0)^{-1}L \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u \\ z \end{bmatrix}$$
(15)

の LFT 表現に帰着する.式(15)を用いて式(5)を計算 すると D_0^{-1} はプロパではない.そこで式(2)を満たす ために、安定プロパな伝達関数 Wを用いて次式のよ うな変換を行い,式(16)の左辺および D₀⁻¹が安定プロパとなるよう次のような変換を行う.

$$\begin{bmatrix} \tilde{N}_0 & \tilde{D}_0 & \tilde{U} & \tilde{V} \end{bmatrix} = W \begin{bmatrix} N_0 & D_0 & U & V \end{bmatrix}$$
(16)

本問題の場合,式(5)から得られる D₀は分母が 4 次, 分子が 2 次となるため,ここで W を

$$W = \frac{1}{\left(Ts+1\right)^2} \tag{17}$$

とした. ここで式(17)は2次形式のローパスフィルタ であり,1/T が遮断周波である.これは D₀を安定プ ロパにする際に導入するWにフィルタリング効果を 持たせる事ができる意味を持つ.この式(17)の効果に ついてシミュレーションによる検証を行った.対象 システムの真値は $m_1=350[kg], m_2=35[kg], k_1=2×$ 10⁴[N/m], k_2 =1.9×10⁵[N/m], μ =320[Ns/m]とし, サス ペンションのばねの基準値 $k_{10}=1.9\times10^4$ [N/m]からの 偏差&を推定する.対象システムへの入力 u は白色 ノイズとし、観測する出力 y に S/N=0.01 のノイズが 含まれるものとして,100 組のデータについて推定を 行った. Fig.4 に,推定結果に及ぼす設計パラメー タTの影響を示す.実システムの2次の固有周波数 はω1=77.5 [rad/sec]であり、この付近以下に遮断周波 数 1/T を合わせることで, 推定結果の 100 組の平均 値 Ave.は不偏性を保っており, また 1/T が固有角周 波数近辺のときに最も良い推定結果が得られる. し かしこれより大きな値を採用すると、推定値の不偏 性が失われることがわかる.

4 故障診断への応用

1

システムのモデル化が完了した後,同定器の基準値 を真値にすれば推定偏差は零になる.この場合にお いて,同定器に偏差が現れた場合にはパラメータの 変化すなわち故障や劣化などの異常とみることがで きる.そこで故障の箇所はあらかじめ想定できると 仮定し,前章の1/4 サスペンションモデルを用い,故 障診断システムの構築を試みる.

4.1 問題設定

サスペンションのばね k_1 は使用年数とともにゆっく りと劣化する.また車重 m_1 は乗車人数や積載物など 使用状況により随時変化する.自動車の使用状況を 把握しながらばねの「へたり」を監視したい.



Fig.4 Identification to k_1

4.2 故障診断システムの構築

(Step1) *m*₁, *k*₁, それぞれの同定器を設計する. (Step2)まずはじめに*m*₁を同定することにより自動車 の使用状況を把握する.

(Step3)Step2 で得られた *m*₁をもとに *k*₁を同定する.

この監視システムを構築しシミュレーションを行った.実プラントの車重 m_1 は,ある区間で 50[kg]増加した後に元に戻るものとし,ばね k_1 は劣化時間の短縮のため 100[sec]間に 0.1%の劣化が生じるものとした.入力は白色ノイズとし,入力および出力は測定できるものとする.Fig.5 に計算結果を示す.車重 m_1 ,ばね k_1 の同定結果は実プラントの変化に対し良好に追従しており,質量 m_1 が変化してもばね k_1 の推定には影響がないことがわかる.

4.3 複数のパラメータ変動に対する考察

複数パラメータが変動するとした問題設定のよう に、想定したパラメータ以外の真値が全てわかって いるとするには実際上の無理があると思われるので、 想定した以外のパラメータは小さな不確かさを有し ていると考え、提案した同定方法を故障診断に適用 する方法を述べる.

- 故障が想定される箇所に対応したパラメータを Fig.2 で示した方法によって抜きだし、LFT 表現を 求める.
- 不確かさがあると考えられるパラメータについては次のようなパラメータ感度によりあらかじめ 故障診断に大きな影響を与える事項をチェックする.3.1節を例にすると、質量 m1の変化に対する ばね k1の変化の影響を次の感度関数で表す.

$$S = \lim_{\Delta k \to 0} \frac{\frac{\Delta m_1}{m_1}}{\frac{\Delta k_1}{k_1}} = \frac{\partial m_1}{\partial k_1} \frac{k_1}{m_1}$$

$$= \frac{\partial m_1}{\partial G} \frac{\partial G}{\partial k_1} \frac{k_1}{m_1} = \frac{1}{\frac{\partial G}{\partial m_1}} \frac{\partial G}{\partial k_1} \frac{k_1}{m_1}$$
(18)



Fig.5 Identification Result

影響が大きくなる周波数領域を確認するため, Fig.6 に式(18)の周波数応答を示す. また, 状態 変数の単位の取り方で不確かさの影響を抑制で きる場合には、単位の調整を行う.

- 式(5)によって Fig.1 に対応した表現を求め, x と 3) zが入出力 u, y から計算できるようにする. こ の際 N₀(s), D₀(s), U(s), V(s)を決定する際の自 由度である Mを2)で確認した不確かさの影響を 考慮して決定する(複数のパラメータに対して Mの要素を独立に選択できることに注意する).
- 式(10)に含まれる 2 つの積分を実時間でかつデ 4) ィジタルで行うことになるが、これについては やはり2)で確認した不確かさの影響を考慮する.

おわりに 5

得られた結果をまとめると以下のようになる.

- (1) 着目したパラメータだけを同定する方法を提案 した.
- (2)提案した同定法の枠組みを成立させるためには, 定義するいくつかの伝達関数を安定プロパなも のにする必要があるが、その際に導入する任意 性のある伝達関数がフィルタとして働き推定結 果に及ぼす影響を例題によって明らかにした.
- (3) いくつかのパラメータに変化が起きるような状 況で本同定法を使用した場合,パラメータ推定値 は他のパラメータ変化の影響を受けるが,その際 の問題点を明らかにし、例を用いて故障診断の有 効性を示した.



Fig.6 Sensitivity function

参考文献

- (1) L. Ljung, System Identification Theory for the User Second Edition, Prentice-Hall, (1999).
- (2) P. M. J. Van den Hof, R. J. P. Schrama, Identification and Control -Closed Loop Issues, Vol.31, No.12, pp.1751-1770, (1995).
- (3) S. Dasgupta, B. D. O. Anderson, A Parameterization for the closed-loop Identification of Nonlinear Time Varying Systems, Automatica, Vol.32, No.149, pp.1349-1360, (1996).
- (4) 大日方,黒沢,川合,「事前情報を活用する物理 パラメータの同定方法(第一報:新しい同定方法 の提案)」,日本機械学会論文集 C 編,70 巻, 691 号, pp714-719, (2004).
- (5) K. Zhou, J. C. Doyle, K. Glover, Robust and Optimal Control, Prentice-Hall, (1996).
- (6) S. Boyd, C. Barratt, Linear Controller Design -Limits of performance -, Prentice Hall, (1991).
- (7) N.H. McClamroch, State Models of Dynamic Systems, Springer-Verlag New York, (1980).