

動的システムのモデル検定

東大 工学部 茅 陽一

東大 工学部 石川 真澄

§1. 序論

いまやる現代制御理論は、同定、最適制御、推定の三つに大別できる。察知の様に、これらは問題はいずれもその適用において、事前に何らかの仮定を必要とする。

即ち、同定問題におけるのは、たゞえば伝達関数モデルの決定に際し、システムが線形オートマス又は何次形かを構造を假定してはじめてそのパラメータを決定する。最適制御問題では与えたモデルがシステムの数学的表現となり妥当であるとの仮定を要する。推定問題でも同様に、假定したモデル及ぶ雑音の共分散行列が妥当であるとの前提が必要である。

二の様な事情にもかかわらず、これらの種々の仮定がはたして妥当であるか否かを論じたものはきわめて少なく、それは必ずしも種々の欠點を有している。

二二七は二本の仮定がはたして妥当であるか否かを二つの入出力データに基づいて統計的に検定する手法について述べておいた。

二本の仮定が妥当でない時に、その結果がどの様に変化するかという事については、従来より感度解析の手法があるが、そこを得るまでの感度は設計段階において既に知りうるものであり、実際のシステムにおける無関係なものである。従って二の感度を用いて仮定の妥当性を論ずるのは本質的に不可能である。

光中に對して、二二七は従来のものとは全く異なる感度の概念を提案する。モデル化 $x \rightarrow w_m$ に基づいてシステムに Action を加えた時のシステムの値 $x - t$ を評価関数 $J(w_s, w_m)$ とする。(ただし、 w_s はシステムのノード $x - t$ とする。) ここで $J(w_s, w_m)$ を w_m の関数と見ると、 $J(w_s, w_m)$ が $w_m = w_s$ の最小値をとる事は明らかである。従って、二二七の感度を

$$\varphi(w_s, w_m) \triangleq \frac{\partial J(w_s, w)}{\partial w} \Big|_{w=w_m} \quad \text{と定義する。上述}$$

の事より $\varphi(w_s, w_s) = 0$ である。従って

$$w_m = w_s \iff \varphi(w_s, w_m) = 0$$

この事より、この感度 $\varphi(w_s, w_m)$ を求め、その値が零であるか否かを見れば、モデルのノード $x - t$ の値 w_m が妥当である

が否かがかかる事にある。

しかし、實際に得た感度は雑音に汚されてゐるため、統計的立論が必要となり、上述べた事は、感度の期待値が零であるとする仮説を統計的に検定する問題である。左記二つの場合問題であるだけ、統計的推定における点推定という形で、統計量の分布が未知であるても適用が可能であるのに対し、統計的検定におけるは、統計量の確率分布に関する知識が要求されると言ふ事である。即ち、統計量については、二つの場合帰無仮説と対立仮説のどちらかに對し零である必要があると同時に、其の確率分布をもあく程度知りうるとして、二つの要求を満足するものでなければならぬ。これが、二種の問題が従来困難となつた原因の一因である。

幸い上述べた感度は、後述の様に二つの要件を満たすほどの様な利點を持つ。

雑音に対する要求である性質については、平均値零、入力と無相関であり土字すれば良く、白色性等の假定は必要しない。

より一般的なモデルとの比較におけるモデルの妥当性を検定するにあがめざむ、帰無仮説下では本来零に在るべき付加のノイズに關する感度を用いため、より一般的な

モデルを実際に求めることは必要は無く、そのモデルを用いて容易に感度を計算するまでの計算量が少なくてすむ。

このように、二つ用いた感度による手法は、従来の種々の手法が克服したかった今までの困難を克服する特徴をもつ。

§2. 与えられたモデルの妥当性の検定

最適制御理論は、システムの数学的モデルが与えられたことを前提として、そのモデルに対する最適制御入力を求める事を目的としている。しかしながら、前述の様に、与えられたモデルがはたしてシステムの表現として妥当であるか否かという問題は、従来ほとんど研究されてこなかった。二つ目の手はこの二つの問題である。この場合、どの様な観点に立ってモデルが妥当であるかを判断するのかが重要となる。

まず第一に考えらる事は、モデルの出力が、与えられた入力データに対する、システムの出力を同じような形で示すか否かでモデルの妥当性を判断するものである。従って、この場合、出力誤差 e_k 、あるいは出力平均二乗誤差 \bar{e}_k^2 を考える事になる。(Fig. 1)

次に考えらる事は、制御という観点からモデルの妥当性を判断するものである。我々がシステムのモデルを作るのは

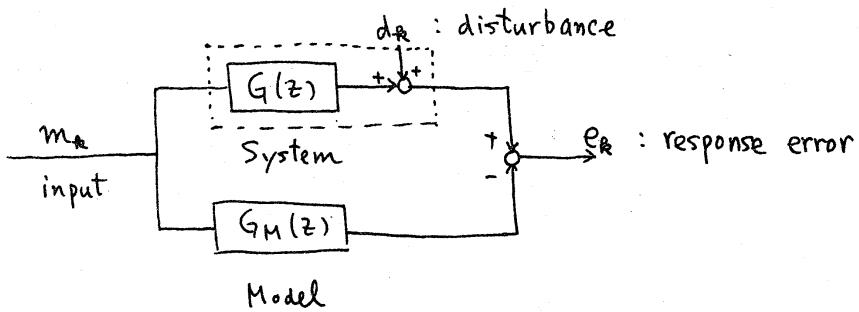


Fig 1. System and Model

併せて、場合、 m_a 自体が目的信号ではなく、作動モデルの基準入出力で制御する目的がある事から考えても、モデルの妥当性を論ずるには、制御を考慮する事は不可有知りであると考えられる。

すれ、二つづけ信号及び雑音の強定常性を仮定する。

2.1. 出力平均二乗誤差感度を用いた伝達関数モデルの妥当性の検定⁽¹⁾

二つ考えたのは、次の様な問題である。

「入出力の伝達関数モデルと出入力データが与えられた時、二つ入出力データに基づいて、与えられたモデルが、出力平均二乗誤差という観点から見て妥当であるか否かを検定せよ。」

モデル $G_M(z)$ を次のとおりとする。

$$G_M(z) = \frac{\hat{b}_0 + \hat{b}_1 z^{-1} + \cdots + \hat{b}_m z^{-m}}{1 + \hat{a}_1 z^{-1} + \cdots + \hat{a}_m z^{-m}} \quad (2.1)$$

この時、次の原理を用いてモデルの妥当性を検定できる。

モデル $\{g_M(k)\}$ の出力平均 = 乗誤差 ϵ から観点から見ても妥当

$$\mathbb{E} \frac{\partial \overline{e_k^2}}{\partial \hat{a}_i} \Big|_{P_0} \stackrel{\uparrow}{=} \mathbb{E} \frac{\partial \overline{e_k^2}}{\partial \hat{b}_j} \Big|_{P_0} = 0 \quad ; \quad \begin{array}{l} i=1, 2, \dots \\ j=0, 1, \dots \end{array} \quad (2.2)$$

たゞ $P_0 = \{a_1, a_2, \dots, b_0, b_1, \dots\}$

$$= \{\hat{a}_1, \dots, \hat{a}_m, 0, \dots, \hat{b}_0, \dots, \hat{b}_m, 0, \dots\} \quad (2.3)$$

多くの場合、(2.2) は次の様に付加パラメータ $\hat{a}_{m+1}, \hat{b}_{m+1}$ に関する感度の期待値が零であるという事で起きる事がある。

$$\mathbb{E} \frac{\partial \overline{e_k^2}}{\partial \hat{a}_{m+1}} \Big|_{P_0} = \mathbb{E} \frac{\partial \overline{e_k^2}}{\partial \hat{b}_{m+1}} \Big|_{P_0} = 0 \quad (2.4)$$

$\hat{a}_{m+1}, \hat{b}_{m+1}$ は強定常不規則過程の長時間における時間平均だから、近似的に正規分布を有し、従って (2.4) は下検定により検定できる。

また、ある次数の locally minimum の状態にある伝達関数モデルを本手法により検定すると、モデルが妥当でないという結論が得られるのは明らかである。

2.2. 出力平均 = 乗誤差感度を用いたインパルス

応答モデルの妥当性の検定 (2)

問題の形式は 2.1. とは全く同じである。

原理: モデル $\{g_M(k); k=0, 1, \dots, N\}$ が出力平均 = 乗誤差 ϵ から

観点から見ても妥当

$$\mathbb{E} \frac{\partial \overline{e_k^2}}{\partial h_i(k_i)} \Big|_{P_0} \stackrel{\uparrow}{=} -2 \mathbb{E} J_i(k_i) \Big|_{P_0} = 0 \quad ; \quad i=1, 2, \dots \quad (2.5)$$

を表し、

$$J_i(k_i) = \overline{m(n-k_1) \cdots m(n-k_i)} e(n) \quad (2.6)$$

$$P_0 = \{ h_1(0), h_1(1), \dots, h_2(0,0), h_2(0,1), \dots \}$$

$$= \{ g_M(0), \dots, g_M(N), 0, \dots \} \quad (2.7)$$

k_i は整数をもつ要素とする一次元ベクトルとする。

$J_i(k_i)$ は無限にあるが、実際には適當な個数をとり、又、前述と同じ理由で近似的に正規分布をもつ事から、(2.5) は χ^2 検定により検定される。

2.3. 制御評価指數感度を用いた状態変数モデルの 妥当性の検定⁽³⁾

二二で考え3のけ次の様な問題である。

「システムの状態変数モデル及び入出力データが与えられた時、データに基づいてこのモデルが制御という観点から見ても妥当であるか否かを検定せよ。」

この問題も、2.1. と同様にして、制御評価指數の付加パラメータに関する感度の期待値が零であるか否かを検定すればよい。

なお、二二の考え方を更に押し進めると、制御方策を考慮しながら、システムのモデル形成を行なうといふ新しい考え方⁽⁴⁾が導かれた。これは従来別個に考えられた同定と最適制御を統一的に取り扱う手法といふ、有効なものと思われる。

§3. システムの形式の検定

二二二モ信号、雑音が強定常不規則過程である事を仮定する。

3.1. 伝達関数モデルの次数の検定⁽⁵⁾

二二二考るだけ、次の様な問題である。

「システムの与えられた入出力データに基づき、システムがある仮定した次数であるか否かを検定せよ。」

この問題に関する従来より二・三の提案があるとしているが、いずれも雑音に特殊な性質を仮定したり、非能率であるたりして、実用に耐えきれないものと思われる。
(6)(7)(8)(9)(10)(11)

この問題に対する、基本的な考え方として次の二通りの考え方がある。

(a) モデルを決定する事なく、次数の検定を行なう。

(b) 実際にモデルを決定し、それを用いて次数の検定を行なう。

このうち、前者の方は、次数が決まつてからはじめてモデルを作れば良いので、後者よりも望ましいが、問題としては、前者の方が困難であることは明確である。

原理1. (二水は 2.1. の手法を若干変形したものである。)

$$\text{システムが } L \text{ 次形} \implies E_{T_1, T_2} \left. \frac{\partial \bar{e}_{\infty}^2}{\partial \hat{a}_{L+1}} \right|_{P_0} = E_{T_1, T_2} \left. \frac{\partial \bar{e}_{\infty}^2}{\partial \hat{b}_{L+1}} \right|_{P_0} = 0 \quad (3.1)$$

ただし T_1 は 伝達関数モデルの同定データ

T_2 は 感度を計算するデータ

原理2.

$$\text{シ入テルが } L \text{ 次形} \implies E \hat{a}_{L+1} = E \hat{b}_{L+1} = 0 \quad (3.2)$$

ただし $\hat{a}_{L+1}, \hat{b}_{L+1}$ は、 L 次形モデルを初期値として、ガウス
二乗一乗法により求めた $L+1$ 次のパラメータとする。

原理3. 入力を m , 出力を c とする時

$$\text{シ入テルが一次形} \implies E \det \begin{bmatrix} c_n & c_{n-1} & m_n & m_{n-1} \\ c_{n+l} & c_{n+l-1} & m_{n+l} & m_{n+l-1} \\ c_{n+2l} & c_{n+2l-1} & m_{n+2l} & m_{n+2l-1} \\ c_{n+3l} & c_{n+3l-1} & m_{n+3l} & m_{n+3l-1} \end{bmatrix} = 0 \quad (3.3)$$

ただし、 l は外乱の自己相關関数の減衰時定数より十分長
いものとする。また、二の方式は、外乱の帯域幅がシ入テル
の帯域幅に比べて十分大きさ必要がある。

各方式の比較

方式1&2	方式3
モデルを多数回求める必要あり。	モデルを求める必要無し。
計算量は比較的多い。	計算量は少ない。
外乱に対する制約は少ない。	外乱に対する制約は多い。
同一のデータ長に対する方式3の方が検定力が小さい。	

二つの手法により、シ入テルの次数を決定するには、低
次数より、仮説を棄却できなくなるまで、順次二の手法をくり
かえし適用すればよい。

方か、成因分析の手法が次数の決定に適用できぬかを考へたが、現在の段階では外乱に対する要求をもつ生質が厳しくて、特別な場合を除いて、適用できる状態ではない。

3.2. 線形オートレ入性の検定⁽²⁾

二つあることは、次の様な問題である。

「システムの与えられた出入力データに基づき、システムが線形オートレ入式であるか否かを検定せよ。」

従来の、この問題に関する提案は、筆者の知る限りでは皆無い。

$$\text{原理: } \text{システムが線形オートレ入式} \Leftrightarrow \left. E \frac{\partial \overline{e_R^2}}{\partial h_i(k_i)} \right|_{P_0} = 0 \quad (3.4)$$

$i = 2, 3, \dots$

3.4. カルマンフィルタの妥当性の検定

カルマンフィルタは、デジタル計算機による状態推定に適用した手法で、ロケットの軌道推定等に欠かせぬものである。カルマンフィルタがこの種に多く使われる理由としては、記憶容量が少なくなく、データと無関係に事前にフィルタの構造パラメータを計算しておいたりオフラインで状態推定を行なう際には計算量は主にめぐらすむ事などがあげられる。

しかし、この、フィルタの構造パラメータを事前に計算できるという事は、逆に欠点でもある。即ち、この場合、ノイ

カルタの構造パラメータは、事前にシステムのパラメータ、雑音の共分散行列等を仮定する事により得られるものであり、もし二点の仮定がつかないとしても、カルマンフィルタの使用中に、二点の仮定に関する情報がフィードバックされ、カルタの構造パラメータを修正するという事を事は、従来のカルマンフィルタにおける考慮されていない。筆者らは、カルマンフィルタの二点の短所を克服する手法を開発したので、一一に述べた。

なお、一一では簡単のためシステムの次数は既知とする。
(未知の場合にも、§2. と類似の手法を用いれば、二点の手法を適用できる。)

システム及観測機構:

$$\bar{x}_k = \bar{x}_{k-1} + \Gamma \bar{w}_{k-1} \quad (4.1)$$

$$\bar{z}_k = H \bar{x}_k + \bar{v}_k \quad (4.2)$$

$$E \bar{w}_k = 0, \quad E \bar{w}_k \bar{w}_k^T = Q$$

$$E \bar{v}_k = 0, \quad E \bar{v}_k \bar{v}_k^T = R$$

カルタ:

$$\hat{x}_k = \bar{x}_{k-1} + K_k v_k \quad (4.3)$$

$$v_k \triangleq z_k - H \bar{x}_{k-1}, \quad \text{innovation sequence}$$

又、 K_k は次の漸化式により求められる。

$$P'_k = \bar{P}_{k-1} \bar{P}'^T + \Gamma Q \Gamma^T \quad (4.4)$$

$$K_k = P_k' H^T [H P_k' H^T + R]^{-1} \quad (4.5)$$

$$P_k = (I - K_k H) P_k' \quad (4.6)$$

ただし P_k' : $k-1$ 歩までの観測に基づいた x_k の推定誤差共分散行列

P_k : k 歩までの観測に基づいた x_k の推定誤差共分散行列

二の時、問題の形式は次の様に了。

「カルセンフィルタの与えられた入出力データ (y_k 及び \hat{x}_k)」に基づいて、假定したパラメータ値 θ , R の妥当性を検定せよ。」

二のような問題に関して、従来二、三の研究が発表されてゐるが、いずれも不十分である。尤も對し、筆者との手法は、 θ , R の中の任意のパラメータを対象としてまとめて、より一般的であり、又、アダブティフフィルタにもとづく考究を發展させた事が可能であると言え特長を有する。

即ち、筆者との手法は、評価関数 J ，假定したパラメータ値 μ に関する感度 J' の零であるか否か統計的に検定するものである。すな、 J 及び J'

$$J = E[V_k^T V_k] \quad (4.7)$$

を考究した。(二の J が、 $J' = \partial J / \partial \mu$ 在する通常のカルセンフィルタの μ を零である事は、容易に証明できる。) 従つて、

感度は次式で表わす。

$$\frac{\partial J}{\partial \mu} \Big|_{\mu=\mu_0} = -2 E \left[V_k^T H \frac{\partial \hat{x}_{k+1|k-1}}{\partial \mu} \Big|_{\mu=\mu_0} \right] \quad (4.8)$$

ただし μ_0 は、仮定した 10 メートル値である。

V_k, W_k 従、 \hat{x}_k のエルゴード性を仮定すれば、(4.8) は時間平均におけるべき式である。すなはち、 $\frac{\partial \hat{x}_{k+1|k-1}}{\partial \mu}$ は通常の感度解析の手法を用いて求めることが可能である。

次の一様な例にて、計算機によるシミュレーションを行なう。

$$\text{出入り } : \quad x_a(k) = A x_a(k-1) + w_a(k-1)$$

$$z_a(k) = x_a(k) + v_a(k)$$

$$E[w_a(k)^2] = g_a, \quad E[v_a(k)^2] = r_a$$

$$(A, g_a, r_a) = (0.9, 1.0, 2.0)$$

w_a, v_a は(2)は、互に独立な正規性乱数を用いた。

$$\text{モデル} : \quad x(k) = a x(k-1) + w(k-1)$$

$$z(k) = x(k) + v(k)$$

$$E[w(k)^2] = g, \quad E[v(k)^2] = r$$

時間 : 1000 時間を 10 区間に分割したと用いた。

以上の条件の下で、 T^2 検定により假定した 10 メートル値 (a, g, r) の妥当性の検定を行なった。なお、この場合 $\frac{\partial \hat{x}}{\partial g} \propto \frac{\partial \hat{x}}{\partial r}$ である。 $\frac{\partial \hat{x}}{\partial a} \propto \frac{\partial \hat{x}}{\partial g}$ のこと用いて T^2 検定を行なった。

例、 $\alpha = \infty$ の場合の棄却域 \hat{J}

$$F \geq F_{2,8}(0.05) = 4.46$$

Simulation Result

true parameter $(A, q_a, r_a) = (0.9, 1.0, 2.0)$

	parameter			J	F	Decision
	α	g	r			
Case 1.	0.9	1.0	1.0	3.733	10.135	Reject
Case 2.	0.9	1.0	1.6	3.663	2.519	Accept
Case 3.	0.9	1.0	2.0	3.647	0.829	Accept
Case 4.	0.9	1.0	4.0	3.682	3.255	Accept
Case 5.	0.9	0.5	2.0	3.682	3.255	Accept
Case 6.	0.9	1.5	2.0	3.685	4.831	Reject
Case 7.	0.9	2.0	2.0	3.733	10.135	Reject
Case 8.	0.9	2.0	4.0	3.647	0.829	Accept
Case 9.	0.9	1.5	1.6	3.721	8.776	Reject
Case 10.	1.0	1.0	2.0	3.821	471.70	Reject
Case 11.	0.95	1.0	2.0	3.687	13.719	Reject
Case 12.	0.85	1.0	2.0	3.690	2.576	Accept
Case 13.	0.8	1.0	2.0	3.801	4.700	Reject

以下の表の場合は真値からのずれが大きくなる時に、仮説は棄却されたり、これは二の場合の評価閾数 \hat{J} の値の変化とは逆符号である。 (= \hat{J} は $\approx 2L - 2\alpha \times 10^{-5} \rightarrow 2$ 増加する。)

二二の考え方を押し進めた、 $\frac{\partial J}{\partial \mu}$ が零となるように各パラメータを駆動するアダガティフカルコニフィルタを構成できる。即ち、出入り口において $\Delta \mu$ パラメータの変化幅を

$$\Delta \mu_k = -K \left. \frac{\partial J}{\partial \mu} \right|_{\mu=\mu_{k-1}} \quad (4.9)$$

とすればよい。二の考え方により、重、Q、Rの中の任意の未知パラメータの推定が可能となり、シミュレーション結果によつても、次の好ましい特性が裏付ける事ができる。

§5. 結論

二に述べた感度の考え方を用いた事により、同定、最適制御、推定のいずれに対しても、X中の事前の仮定の妥当性を検定する事が可能になり、有知且つ非常に一般的に適用しうる方法である事がわかった。又、二の感度を用いて $\Delta \mu$ パラメータをアダガティフに变化させた事も可能である。

参考文献

- (1) 茅：伝達関数モデルの妥当性の検定；計測自動制御学会論文集，5-4, pp 54-63 (1969)
- (2) 茅, 石川：1ノード又応答モデルの妥当性の検定；計測自動制御学会論文集，6-4, pp 337-345 (1970)
- (3) 志岐, 石川, 茅：最適制御から見たモデル形成；第2回統計学的制御理論シンポジウム講演論文集, pp 41-44 (1970)

- (4) N.Shiki,M.Ishikawa & Y.Kaya: Co-ordination of Modelling and Optimal Control; Proceedings of the Fourth Hawaii International Conference on System Sciences, pp516-518 (1971)
- (5) 石川, 等: 線形系入力の次数の推定; 第9回 SICE 学術講演会予稿集, pp147-148 (1970)
- (6) R.C.K.Lee: Optimal Estimation, Identification and Control; MIT Press (1964)
- (7) K.J.Åström&T.Bohlin: Numerical Identification of Linear Dynamic Systems from Normal Operating Records; Proceedings of the Second IFAC Symposium on the Theory of Self-Adaptive Control Systems(1955),pp96-111, Plenum Pub. Co. (1966)
- (8) 等: 伝達関数の推定; 計測と制御, 7-3, pp151-161 (1968)
- (9) H.Akaike: On a Decision Procedure for System Identification; Preprints of Papers for IFAC Kyoto Symposium on Systems Engineering Approach to Computer Control, pp485-490 (1970)
- (10) K.J.Åström: On the Achievable Accuracy in Identification Problems; Preprints of the IFAC Symposium on Identification in Automatic Control Systems, Prague (1967)
- (11) T.Bohlin: On the Problem of Ambiguities in Maximum Likelihood Identification; Preprints of Second Prague IFAC Symposium on Identification& Process Parameter Estimation (1970)