

# MI Metody Identyfikacji

### wykład #7

- 1. Identyfikacja modeli parametrycznych cd.
  - a) Metody dwuetapowe
  - b) Metody rekurencyjne
  - c) Rozszerzenia metody najmniejszych kwadratów



# Identyfikacja dwuetapowa z pośrednim modelem nieparametrycznym

- Jeśli struktura jest nieznana (a tak jest najczęściej) to można najpierw znaleźć model nieparametryczny (nie ma potrzeby na wiedzę *a priori*) a potem dopiero znajdujemy strukturę i parametry.
- Dwa podejścia:
  - 1. Odpowiedź na pobudzenie nieokresowe a potem MNK
  - 2. Metoda korelacyjna a potem MNK



# Odpowiedź na pobudzenie nieokresowe a potem MNK

• Kilka M odpowiedzi na to samo pobudzenie  $u_j(k)$  a potem uśrednienie wyjść  $y_j(k)$  w celu eliminacji wpływu addytywnego zakłócenia stochastycznego  $n_i(k)$ 

$$\overline{y}(k) = \frac{1}{M} \sum_{j=1}^{M} y_j(k)$$

Otrzymujemy wartość oczekiwaną

$$E\{\overline{y}(k)\} = y_{u}(k) + E\{\overline{n}(k)\}$$

- Jeśli wartość oczekiwana zakłócenia jest zerowa, to wtedy obie wartości oczekiwane są identyczne.
- Model ARX

$$y(k) = -a_1 y(k-1) - a_2 y(k-2) - \dots - a_m y(k-m) + b_1 u(k-d-1) + b_2 u(k-d-2) + \dots + b_m u(k-d-m)$$



### Odpowiedź na pobudzenie nieokresowe a potem MNK

• Przepisujemy model do postaci wektorowej dla  $1 \le k \le l$ 

$$\begin{pmatrix} y(1) \\ y(2) \\ y(3) \\ \vdots \\ y(l) \end{pmatrix} =$$

$$\begin{pmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & u(-d) & \dots & 0 & \\ -y(1) & 0 & \dots & 0 & u(1-d) & \dots & 0 & \\ -y(2) & -y(1) & \dots & 0 & u(2-d) & \dots & 0 & \\ \vdots & \vdots & & \vdots & & \vdots & & \vdots & \\ -y(l-1) - y(l-2) & \dots - y(l-m) & u(l-d-1) & \dots & u(l-d-m) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} a_1 \\ a_2 \\ \vdots \\ a_m \\ b_1 \\ \vdots \\ b_m \end{pmatrix}$$

• Co zapisujemy jako  $y=R\Theta$  i otrzymujemy:

$$e = y - R\Theta$$

$$V = e^{T} e$$

$$\widehat{\Theta} = (R^{T} R)^{-1} R^{T} y$$



# Odpowiedź na pobudzenie nieokresowe a potem MNK

- Estymata jest spójna, tzn. dla liczby eksperymentów  $M \to \infty$  otrzymujemy:
  - Wartość oczekiwaną błędu równą zero
  - Wartość oczekiwana parametrów równą rzeczywistym parametrom
  - Wartość oczekiwaną wariancji parametrów równą zero
- Zalety metody:
  - Unikanie zakłóceń i szumów poprzez uśrednianie
- Wady:
  - Konieczność wielokrotnego przeprowadzenia eksperymentu



Jeśli na wejściu podajemy sygnał pseudolosowy to funkcja autokorelacji ma postać

$$R_{\mathrm{uu}}(\tau) = \lim_{N \to \infty} \frac{1}{N+1} \sum_{k=0}^{N} u(k-\tau)u(k)$$

A funkcja korelacji wzajemnej

$$R_{\text{uy}}(\tau) = \lim_{N \to \infty} \frac{1}{N+1} \sum_{k=0}^{N} u(k-\tau)y(k)$$

Funkcje korelacji mogą być wyznaczone rekurencyjnie

$$\hat{R}_{uy}(\tau, k) = \hat{R}_{uy}(\tau, k - 1) + \frac{1}{k+1} \left( u(k-\tau)y(k) - \hat{R}_{uy}(\tau, k - 1) \right)$$

Model ARX jak poprzednio

$$y(k) = -a_1 y(k-1) - a_2 y(k-2) - \dots - a_m y(k-m) + b_1 u(k-d-1) + b_2 u(k-d-2) + \dots + b_m u(k-d-m)$$

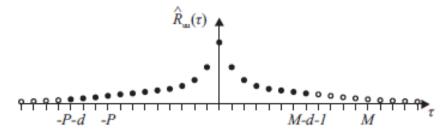


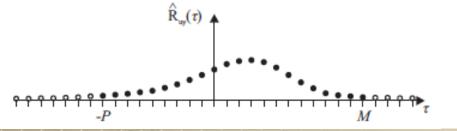
Automatyki i Informatyki Stosowanej Politechnika

Tym samym dla funkcji korelacji wzajemnej otrzymujemy

$$R_{\text{uy}}(\tau) = -a_1 R_{\text{uy}}(\tau - 1) - a_2 R_{\text{uy}}(\tau - 2) - \dots - a_m R_{\text{uy}}(\tau - m) + b_1 R_{\text{uu}}(\tau - d - 1) + b_2 R_{\text{uy}}(\tau - d - 2) + \dots + b_m R_{\text{uu}}(\tau - d - m)$$

- Równanie to stanowi podstawę metody identyfikacji
- Przyjmujemy, że wartości funkcji korelacji wzajemnej wykorzystywane do estymaty parametrów modelu są różne od zera dla  $-P \le \tau \le M$  i równe  $\approx$  zeru dla  $\tau < -P$  i  $\tau > M$





Ostatecznie otrzymujemy układ równań

$$\begin{pmatrix} R_{\rm uy}(-P+m) \\ \vdots \\ R_{\rm uy}(0) \\ R_{\rm uy}(1) \\ \vdots \\ R_{\rm uy}(M) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -R_{\rm uy}(-P+m+1) & \dots & -R_{\rm uy}(-P) \\ \vdots & & \vdots \\ -R_{\rm uy}(-P+m+1) & \dots & -R_{\rm uy}(-1-m) \\ \vdots & & \vdots \\ -R_{\rm uy}(-2) & \dots & -R_{\rm uy}(-1-m) \\ -R_{\rm uy}(-1) & \dots & -R_{\rm uy}(-m) \\ -R_{\rm uy}(0) & \dots & -R_{\rm uy}(1-m) \\ \vdots & & \vdots \\ -R_{\rm uy}(M-1) & \dots & -R_{\rm uy}(M-m) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} a_1 \\ \vdots \\ a_{\rm uu}(-2-d) & \dots \\ R_{\rm uu}(-d-1) & \dots \\ R_{\rm uu}(-d) & \dots \\ R_{\rm uu}(-d) & \dots \\ \vdots \\ R_{\rm uu}(M-d-1) & \dots \end{pmatrix} \begin{pmatrix} a_1 \\ \vdots \\ a_m \\ b_1 \\ \vdots \\ \vdots \end{pmatrix}$$

• Co zapisujemy jako  $R_{uv}=S\Theta$  a zastosowanie MNK prowadzi do estymaty parametrów

$$\widehat{\Theta} = \left( S^T S \right)^{-1} S^T R_{uy}$$





- Wersja nierekurencyjna
- 1. Wczytanie wektorów wejść u(k) i wyjść y(k)
- 2. Wyznaczenie autokorelacji wejścia  $R_{uu}(\tau)$  oraz korelacji wzajemnej wejście-wyjście  $R_{uv}(\tau)$
- 3. Wyznaczenie estymaty

- Wersja rekurencyjna
- 1. W k-tym kroku wyznaczamy autokorelację wejścia  $R_{uu}(\tau,k)$  oraz korelację wzajemną wejście-wyjście  $R_{uv}(\tau,k)$
- 2. Wyznaczamy estymatę parametrów w każdym kroku, lub też w dłuższych okresach.

$$\widehat{\Theta} = \left(S^T S\right)^{-1} S^T R_{uv}$$



2018 zima

# Rekurencyjna MNK (RLS – Recursive Least Squares)

- Pierwszy opis metody: *Gauss* (1809)
- Pierwsze zastosowanie: *Lee* (1964)
- Metoda nierekurencyjna (dla kroku k):

$$\hat{\theta}(k) = P(k)\Psi^{\mathrm{T}}(k)y(k)$$

$$P(k) = (\Psi^{T}(k)\Psi(k))^{-1}$$

$$y(k) = \begin{pmatrix} y(1) \\ y(2) \\ \vdots \\ y(k) \end{pmatrix}$$

$$\Psi(k) = \begin{pmatrix} \psi^{T}(1) \\ \psi^{T}(2) \\ \vdots \\ \psi^{T}(k) \end{pmatrix}$$

$$\psi^{T} = (-y(k-1) - y(k-2) \dots - y(k-m) | u(k-d-1) \dots u(k-d-m))$$



# Rekurencyjna MNK (RLS – Recursive Least Squares)

Dla kroku k+1 otrzymujemy:

$$\hat{\theta}(k+1) = P(k+1)\Psi^{T}(k+1)y(k+1)$$

Równanie to można podzielić na:

$$\hat{\boldsymbol{\theta}}(k+1) = \boldsymbol{P}(k+1) \begin{pmatrix} \boldsymbol{\Psi}(k) \\ \boldsymbol{\psi}^{\mathsf{T}}(k+1) \end{pmatrix}^{\mathsf{T}} \begin{pmatrix} \boldsymbol{y}(k) \\ \boldsymbol{y}(k+1) \end{pmatrix}$$
$$= \boldsymbol{P}(k+1) (\boldsymbol{\Psi}(k)\boldsymbol{y}(k) + \boldsymbol{\psi}^{\mathsf{T}}(k+1)\boldsymbol{y}(k+1))$$

• Podstawiając estymatę z kroku k w postaci  $\Psi(k)y(k) = P^{-1}(k)\widehat{\Theta}(k)$  otrzymamy

$$\hat{\theta}(k+1) = \hat{\theta}(k) + (P(k+1)P^{-1}(k) - I)\hat{\theta}(k) + P(k+1)\psi(k+1)y(k+1)$$

$$P^{-1}(k) = P^{-1}(k+1) - \psi(k+1)\psi^{\mathrm{T}}(k+1)$$

$$P(k+1) = \left( \begin{pmatrix} \boldsymbol{\Psi}(k) \\ \boldsymbol{\psi}^{\mathrm{T}}(k+1) \end{pmatrix}^{\mathrm{T}} \begin{pmatrix} \boldsymbol{\Psi}(k) \\ \boldsymbol{\psi}^{\mathrm{T}}(k+1) \end{pmatrix} \right)^{-1}$$
$$= \left( P^{-1}(k) + \boldsymbol{\psi}(k+1) \boldsymbol{\psi}^{\mathrm{T}}(k+1) \right)^{-1}$$



# Rekurencyjna MNK

• Otrzymujemy:

• 
$$\widehat{\Theta}(k+1)$$
 =  $\widehat{\Theta}(k)$  +  $P(k+1)\psi(k+1)$   
Nowa estymata parametru Stara estymata parametru korekcji

$$\left(y(k+1)\right) \qquad \qquad \psi^T(k+1)\hat{\theta}(k)$$

Nowy pomiar

Predykcja pomiaru na podstawie ostatniej dostępnej estymaty  $\hat{y}(k+1|k)$ 

A ostatecznie

$$\widehat{\Theta}(k+1) = \widehat{\Theta}(k) + P(k+1)\psi(k+1)e(k+1)$$

### Rekurencyjna MNK

Można zrezygnować z odwracania macierzy P(k+1):

$$\hat{\theta}(k+1) = \hat{\theta}(k) + \gamma(k) (\gamma(k+1) - \psi^{T}(k+1)\hat{\theta}(k))$$

$$\gamma(k) = P(k+1)\psi(k+1) = \frac{1}{\psi^{T}(k+1)P(k)\psi(k+1) + 1} P(k)\psi(k+1)$$

• Macierz P(k+1) jest przeskalowaną estymatą macierzy kowariancji błędu estymacji

$$P(k+1) = (I - \gamma(k)\psi^{\mathrm{T}}(k+1))P(k)$$

$$E\{P(k+1)\} = \frac{1}{\sigma_e^2} \cot \Delta\theta (k+1)$$



# Rekurencyjna MNK

- Inicjalizacja metody:
  - Rozpocząć od metody nierekurencyjnej dla przynamniej 2m rekordów i potem wystartować rekurencję
  - Wykorzystać estymatę a priori parametrów, ich kowariancji oraz kowariancji błędu
  - wystartowanie z warunkiem początkowym  $P(0) = P_0$ ,  $\theta(0) = \theta_0$ , gdzie  $P_0$  jest macierzą dodatnio określoną i dobrana tak aby

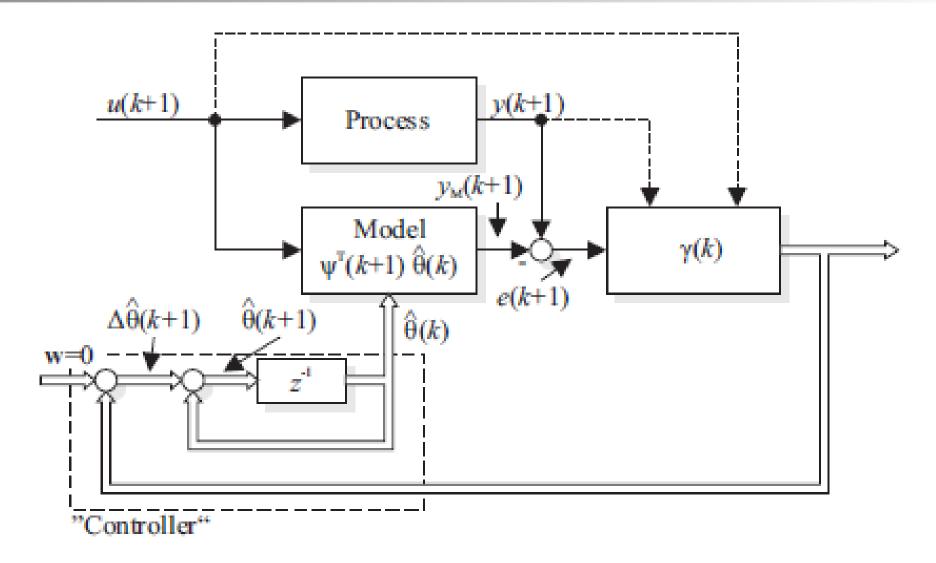
$$P^{-1}(k) = P^{-1}(0) + \Psi^{T}(k)\Psi(k)$$

• np.  $P_o = \alpha I$ , gdzie  $\alpha$  jest dużą liczbą.

$$\alpha \gg \frac{1}{u^2(0)}$$



# Schemat blokowy rekurencyjnej MNK





# Metoda ważona MNK (WLS – Weighted Least Squares)

- Jak do tej pory każdy element e(k) miał takie same znaczenie
- Ogólnie można wprowadzić wagi różne dla poszczególnych chwil czasowych
- Wprowadzamy funkcję celu:

$$V = w(m+d)e^{2}(m+d) + w(m+d+1)e^{2}(m+d+1) + \dots + w(m+d+N)e^{2}(m+d+N)$$

A w ogólnej postaci

$$V = e^T W e$$

- Gdzie W jest symetryczną dodatnio określoną macierzą
  - Tylko część symetryczna ma wpływ
  - Dodatnio określona dla istnienia jednoznacznego wyniku

$$W = \begin{pmatrix} w(m+d) & 0 & \dots & 0 \\ 0 & w(m+d+1) & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & w(m+d+N) \end{pmatrix}$$



#### Metoda ważona MNK

W prosty sposób otrzymujemy

$$\widehat{\Theta} = (\Psi^T W \Psi)^{-1} \Psi^T W y$$

• Analogicznie otrzymuiemy zależności dla ważonei metody najmniejszych kwadratów

$$\hat{\theta}(k+1) = \hat{\theta}(k) + \gamma(k) (y(k+1) - \psi^{T}(k+1)\hat{\theta}(k))$$

$$\gamma(k) = \frac{1}{\psi^{T}(k+1)P_{W}(k)\psi(k+1) + \frac{1}{w(k+1)}} P_{W}(k)\psi(k+1)$$

$$P_{W}(k+1) = (I - \gamma(k)\psi^{T}(k+1))P_{W}(k).$$

• Porównując z metoda podstawową zmienia się parametr korekcyjny  $\gamma(k)$  a tym samym  $P_{w}(k+1)$ 



### Metoda rekurencyjna MNK z zapominaniem ekspotencjalnym

• Wprowadzenie parametrów zapominania zależnych od czasu, np.

$$w(k) = \lambda^{(m+d+N)-k} = \lambda^{N'-k}, \ 0 < \lambda < 1$$

- Gdzie  $\lambda$  jest nazywana współczynnikiem zapominania.
- Poniżej pokazana są przykładowe parametry dla N=50.

k	1	10	20	30	40	47	48	49	50
$\lambda = 0.99$	0.61	0.67	0.73	0.82	0.90	0.97	0.98	0.99	1
$\lambda = 0.95$	0.08	0.13	0.21	0.35	0.60	0.85	0.90	0.95	1

$$W(m+d+n) = \begin{pmatrix} \lambda^{N} & & & \\ & \lambda^{N-1} & & \\ & & \ddots & \\ & & & \lambda^{2} & \\ & & & \lambda & \\ & & & 1 \end{pmatrix}$$



### Metoda rekurencyjna MNK z zapominaniem ekspotencjalnym

Po nadejściu kolejnego pomiaru macierz jest uaktualniana

$$W(k+1) = \begin{pmatrix} \lambda W(k) & \mathbf{0} \\ \mathbf{0}^{\mathrm{T}} & 1 \end{pmatrix}$$

Ostatecznie metoda sprowadzona jest do postaci:

$$\hat{\theta}(k+1) = \hat{\theta}(k) + \gamma_{W}(k) \left( y(k+1) - \psi^{T}(k+1) \hat{\theta}(k) \right)$$

$$\gamma_{W}(k) = \frac{1}{\psi^{T}(k+1) P_{W}(k) \psi(k+1) + \lambda} P_{W}(k) \psi(k+1)$$

$$P_{W}(k+1) = \left( I - \gamma_{W}(k) \psi^{T}(k+1) \right) P_{W}(k) \frac{1}{\lambda}$$

- Dobór współczynnika zapominania jest kompromisem pomiędzy tłumieniem zakłóceń  $\gamma \to 1$  a lepszym śledzeniem procesów niestacjonarnym  $\gamma < 1$
- W praktyce stosuje się wielkości około  $0.9 < \gamma < 0.995$



# Ogólniejsze metody

Model Box-Jenkins umożliwia bardziej szerokie uwzględnianie zakłóceń

$$y(k) = \frac{B(z^{-1})}{A(z^{-1})} z^{-d} u(k) + \frac{D(z^{-1})}{C(z^{-1})} v(k)$$
$$n(k) = \frac{D(z^{-1})}{C(z^{-1})} v(k)$$

- Metoda działa jedynie wtedy, gdy błąd estymaty e(k) jest nieskorelowany. Dzieje się tak jedynie wtedy, gdy zakłócenie n(k) jest generowane poprzez koloryzowanie białego szumu v(k) rzadko spełnione.
- Poniżej będą przedstawione metody posiadające szerszy zakres stosowalności



# Ogólna MNK (GLS – Generalized Least Squares)

Zakładamy, ze nieskorelowany sygnał błędu

$$A(z^{-1})y(z) - B(z^{-1})z^{-d}u(z) = e(z)$$

• Jest zastąpiony przez sygnał skorelowany, szum kolorowy  $\xi(k)$ , generowany jak poniżej:

$$\xi(z) = \frac{1}{F(z^{-1})} e'(z)$$
, gdzie  $e'(z)$  jest nieskorelowany.

• Wielomian  $F(z^{-1})$  jest nieznany, zatem zaproponowany jest algorytmy iteracyjny.





Stosujemy metodę MNK do pomiarów na przedziale

$$m+d \le k \le m+d+N$$

dla modelu

$$A(z^{-1})y(z) - B(z^{-1})z^{-d}u(z) = \xi(z)$$

• Estymaty  $\hat{\theta}_1$  są obciążone, a  $\xi(k)$  skorelowany.





• Sygnał  $\xi(k)$  jest wyznaczany dla parametrów  $\hat{\theta}_1$ . Wykorzystanie modelu AR  $\xi(k) = \psi_{\xi}^T(k) f + e'(k)$ 

Prowadzi do

$$\psi_{\xi}^{T}(k) = [-\xi(k-1), -\xi(k-2), \dots, -\xi(k-v)]$$

$$f^{T} = [f_{1}, f_{2}, \dots, f_{v}]$$

- Rząd wielomianu powinien być wyznaczony dokładnie, tj. v=m.
- Parametry otrzymujemy z metody najmniejszych kwadratów:

$$\hat{f} = [\Xi^T \Xi]^{-1} \Xi^T \xi,$$

gdzie  $\varXi$  jest utworzony z wierszy  $\psi^T_{\xi}(k)$ .





• Wejście u(k) i wyjście y(k) filtrujemy poprzez

$$G_F(z^{-1}) = \hat{F}(z^{-1})$$

zatem

$$\tilde{u}(z) = G_F(z^{-1})u(z)$$
 oraz  $\tilde{y}(z) = G_F(z^{-1})y(z)$ 



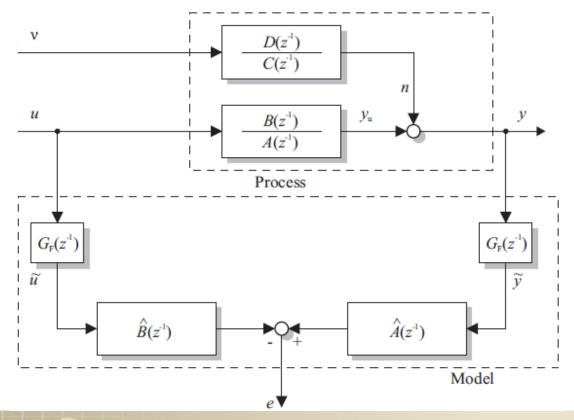
# Ogólna MNK (GLS – Generalized Least Squares)

#### Krok 4

• Metoda najmniejszych kwadratów jest zastosowana do sygnałów filtrowanych

$$A(z^{-1})\tilde{y}(z) - B(z^{-1})z^{-d}\tilde{u}(z) = \xi(z)$$

• i otrzymujemy wektor parametrów  $\widehat{\theta}_2$ .





- Kroki od 2 do 4 powtarzamy aż  $\hat{\theta}_j$  nie zmieniają się w sposób znaczący pomiędzy iteracjami.
- Metoda ogólna MNK prowadzi do nieobciążonej estymaty szumu generowany poprzez:

$$G_{v}(z) = \frac{n(z)}{v(z)} = \frac{D(z^{-1})}{C(z^{-1})} = \frac{1}{A(z^{-1})F(z^{-1})}$$



### Ogólna Rekurencyjna MNK (RGLS – Recursive Method of Generalized Least Squares)

Z metody ogólnej MNK można wyprowadzić wersje rekursywną

$$\hat{\theta}(k+1) = \hat{\theta}(k) + (\psi^{T}(k+1)\tilde{P}(k)\tilde{\psi}(k+1) + 1)^{-1}$$

$$\tilde{P}(k)\tilde{\psi}(k+1)(\tilde{y}(k+1) - \psi^{T}(k+1)\hat{\theta}(k))$$

$$\tilde{P}(k+1) = \tilde{P}(k)(I - \tilde{\psi}^{T}(k+1)\tilde{\psi}(k+1)\tilde{P}(k)$$

$$(\tilde{\psi}^{T}(k+1)\tilde{P}(k)\tilde{\psi}(k+1) + 1)^{-1})$$

$$\tilde{f}(k+1) = \tilde{f}(k) + (\psi^{T}_{\xi}(k+1)Q(k)\psi_{\xi}(k+1) + 1)^{-1}$$

$$Q(k)\psi_{\xi}(k+1)(\xi(k+1) - \psi^{T}_{\xi}(k+1)\hat{f}(k))$$

$$Q(k+1) = Q(k)(I - \psi^{T}_{\xi}(k+1)\psi_{\xi}(k+1)Q(k)$$

$$(\psi^{T}_{\xi}(k+1)Q(k)\psi_{\xi}(k+1) + 1)^{-1}).$$



### Rozszerzona MNK (ELS – Extended Least Squares)

• Zamiast MNK dla modelu ze skorelowanym sygnałem  $\varepsilon(z)$ 

$$A(z^{-1})\tilde{y}(z) - B(z^{-1})z^{-d}\tilde{u}(z) = \varepsilon(z)$$

- Stosujemy model ARMAX ze skorelowanym sygnałem  $\varepsilon(z) = D(z^{-1})e'(z^{-1})$ .
- W takim przypadku możemy połączyć rekurencyjne metody dla obiektu dynamicznego oraz procesu stochastycznego.
- Dla modelu

$$y(k) = \psi^{T}(k)\widehat{\theta}(k-1) + e(k)$$

Wprowadzamy rozszerzony wektor

$$\psi^{T}(k) = (-y(k-1) \dots -y(k-m) | u(k-d-1) \dots u(k-d-m) | \hat{v}(k-1) \dots \hat{v}(k-p))$$

$$\hat{\theta}^{T} = (\hat{a}_{1} \dots a_{m} | \hat{b}_{1} \dots \hat{b}_{m} | \hat{d}_{1} \dots \hat{d}_{p}).$$

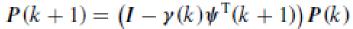


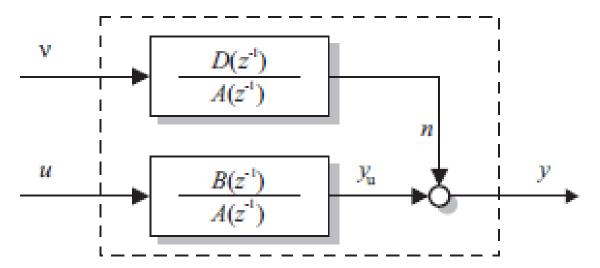
### Rozszerzona MNK (ELS – Extended Least Squares)

I sprowadzamy rozwiązanie do metody rekurencyjnej

$$\hat{\theta}(k+1) = \hat{\theta}(k) + \gamma(k) (\gamma(k+1) - \psi^{T}(k+1)\hat{\theta}(k))$$

$$\gamma(k) = P(k+1)\psi(k+1) = \frac{1}{\psi^{T}(k+1)P(k)\psi(k+1) + 1} P(k)\psi(k+1)$$
...





Automatyki i Informatyki Stosowanej Politechnika Warszawska

### Method of Bias Correction (CLS)

- Dotychczasowe metody starały się uniknąć obciążenia metody zakładając odpowiednie założenia na tworzenie sygnału zakłócającego.
- Alternatywne podejście próbuje wyznaczyć obciążenie metody (bias) a potem jego wykorzystanie do korekcji.
- Niemniej założenia też są bardzo ostre, gdyż sygnał v(t) musi być białym szumem.



### Method of Bias Correction (CLS)

Zakładamy model w postaci

$$y(z) = \frac{B(z^{-1})}{A(z^{-1})} z^{-d} u(z) + n(z)$$

gdzie n(z) jest białym szumem.

Bias opisany jest przez

$$\mathrm{E}\big\{b(N+1)\big\} = -\mathrm{E}\big\{R^{-1}(N+1)\big\}\underbrace{\left(\frac{I}{0}\right)}_{}\theta_0\sigma_\mathrm{n}^2$$

Jest on wykorzystany do korekcji estymaty wektora parametrów

$$\begin{split} \hat{\theta}_{\text{CLS}}(N+1) &= \hat{\theta}_{\text{LS}}(N+1) - b(N+1) \\ &= \hat{R}^{-1}(N-1) \frac{1}{N+1} \Psi^{\text{T}}(N+1) y(N+1) \\ &+ \hat{R}^{-1}(N+1) S \hat{\theta}_{\text{CLS}}(N+1) \sigma_{\text{n}}^2 \end{split}$$



### Method of Bias Correction (CLS)

Otrzymujemy postać algorytmu

$$\hat{\theta}_{\text{CLS}}(N+1) = \left( R(N-1) - S\sigma_{\text{n}}^2 \right)^{-1} \frac{1}{N+1} \Psi^{\text{T}}(N+1) y(N+1)$$

Gdzie wariancja jest opisana poprzez i może być liczona korelacyjnie



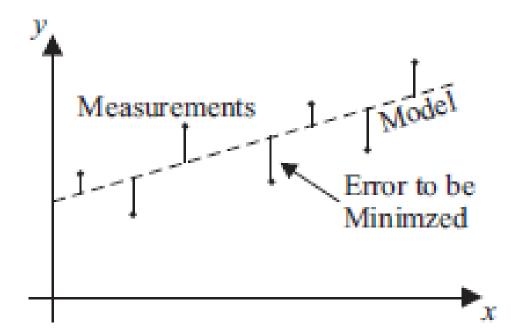
$$\sigma_{\rm n}^2(N+1) = \mathrm{E}\{n^2(k)\} = \frac{1}{N+1-2m} n^{\rm T}(N+1)n(N+1)$$



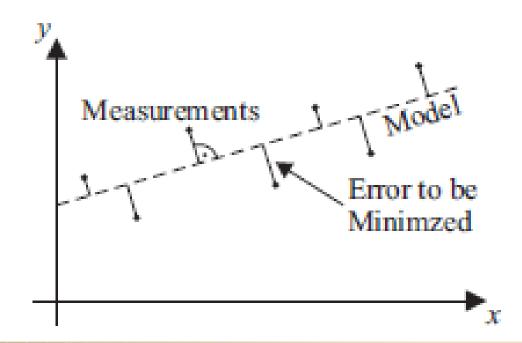
 Klasyczny model zakłada, że tylko wyjście jest zakłócone, tzn.

$$y - e = \Psi \widehat{\Theta}$$

$$\widehat{\Theta} = \arg \min \|e\|_2^2$$



- Obecnie zakładamy model w postaci  $y e = (\Psi + F)\widehat{\Theta}$
- Czyli błąd dotyczy nie tylko wyjścia ale również pomiarów w wektorze regresji  $\Psi$



2018 zima

Model możemy przepisać do postaci

$$\left(\underbrace{(\Psi, y)}_{C} + \underbrace{(F, e)}_{A}\right) \begin{pmatrix} \hat{\theta} \\ -1 \end{pmatrix} = 0$$

- $\Delta = (F, e)$  rozszerzona macierz błędu
- Rozmiar macierzy C będzie wynosił  $N \times (m+1)$
- Norma funkcji minimalizującej (norma Frobeniusa)

$$\|\boldsymbol{\Delta}\|_{F}^{2} = \sum_{i=1}^{M} \sum_{j=1}^{N} \boldsymbol{\Delta}_{ij}^{2}$$

$$\hat{\theta} = \arg\min \|\boldsymbol{\Delta}\|_{F}^{2}$$



Macierz C może być wyznaczona jako

$$C=U\Sigma V^T$$
 gdzie  $\Sigma=diag(\sigma_1,\sigma_2,\dots,\sigma_{n+1}),\ \ \sigma_1\geq\sigma_2\geq\dots\geq\sigma_{n+1}$  co jest rozkładem SVD macierzy C

• Macierz  $ilde{C}$  można zapisać jako

$$\tilde{C} = U\Sigma V^{\mathrm{T}} \Leftrightarrow U^{-1}\tilde{C}(V^{\mathrm{T}})^{-1} = U^{\mathrm{T}}\tilde{C}V = S$$

Tym samym funkcja celu będzie w postaci

$$\|C - \tilde{C}\|_{F}^{2} = \|U\Sigma V^{T} - USV^{T}\|_{F}^{2} = \|\Sigma - S\|_{F}^{2}$$

• Macierz S jest diagonalna  $S = diag(s_1, s_2, ..., s_{n+1})$  i funkcja celu ma postać:

$$V = \|\mathbf{\Sigma} - S\|_{\mathrm{F}}^2 = \sum_{i=1}^{m+1} (\sigma_i - s_i)^2$$
  $V = \|\mathbf{\Sigma} - S\|_{\mathrm{F}}^2 = \sigma_{n+1}^2$ 



Ponieważ

$$V := \begin{bmatrix} V_{11} & V_{12} \\ V_{21} & V_{22} \end{bmatrix} \begin{pmatrix} n \\ d \end{pmatrix}$$

Otrzymujemy rozwiązanie

$$\hat{\theta} = -V_{22}^{-1}V_{12}$$

- Metoda TLS dobrze pasuje do identyfikacji obiektów dynamicznych
- TLS jest blisko związana z PCA (Principal Component Analysis) wykorzystywanej w statystyce do wyznaczania korelacji danych i do zmniejszania rozmiaru tych danych.



# Metoda Zmiennej Instrumentalnej (IV – Instrumental Variable)

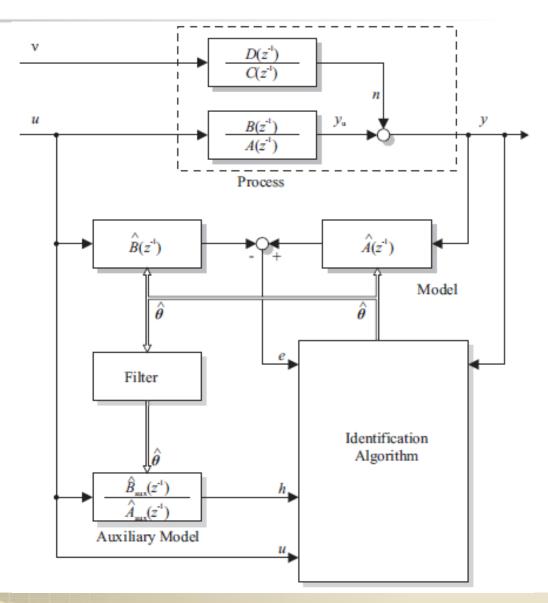
- Metoda bezpośrednia w celu unikania obciążenia estymaty
- Model w postaci  $e = y \Psi\theta$  mnożymy obustronnie przez macierz W macierz zmiennych instrumentalnych

$$W^T e = W^T y - W^T \Psi \theta$$

I otrzymujemy rozwiązanie w postaci

$$\widehat{\theta} = \left( W^T \Psi \right)^{-1} W^T y$$

- Problem jak znaleźć zmienną instrumentalną:
  - Nieskorelowana z n(k)
  - Skorelowana z u(k) i  $y_u(k)$



2018 zima

37

# Metoda Zmiennej Instrumentalnej (IV – Instrumental Variable)

- Różne metody wyboru zmiennej instrumentalnej:
  - Sygnał wejściowy

$$\mathbf{w}^{\mathrm{T}} = (u(k-1-\delta) \dots u(k-m-\delta) | u(k-d-1) \dots u(k-d-m))$$

• Sygnał w oparciu o estymatę niezakłóconego wyjścia  $h(k) = \hat{y}_u(k)$ 

$$\mathbf{w}^{\mathsf{T}} = (-h(k-1) \dots -h(k-m) | u(k-d-1) \dots u(k-d-m))$$
  

$$h(k) = \hat{\mathbf{v}}_{\mathsf{H}}(k) = \mathbf{\psi}^{\mathsf{T}}(k) \hat{\boldsymbol{\theta}}(k)$$

- Podejście iteracyjne
  - 1. W pierwszej iteracji stosujemy zmienną instrumentalną w postaci sygnału wejściowego
  - 2. W kolejnej iteracji na podstawie pierwszej iteracji wyniku oraz zmiennej instrumentalnej wygenerowanej w oparciu o estymatę niezakłóconego wyjścia wyliczamy kolejna estymatę parametrów
  - 3. Powtarzamy krok 2 aż parametry już się nie poprawiają





# Metody Aproksymacji Stochastycznej (STA – Stochastic Approximation)

- Metody rekurencyjne
- Mniej wymagające obliczeniowo niż RLS
- Wykorzystujemy gradientowe metody optymalizacji do znalezienia wektora parametrów
  - Robbins-Monro
  - Kiefer-Wolfowitz
- Rzadko stosowane w praktyce, jako że trudno zagwarantować zbieżność metody



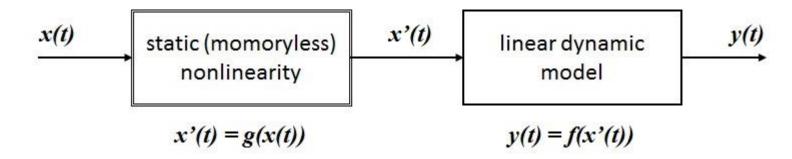
### Modele nieliniowe

- Model Hammersteina
- Model Wienera
- Szeregi nieliniowe różnych funkcji bazowych:
  - Volter
  - Laguerre
- Modele NARMAX

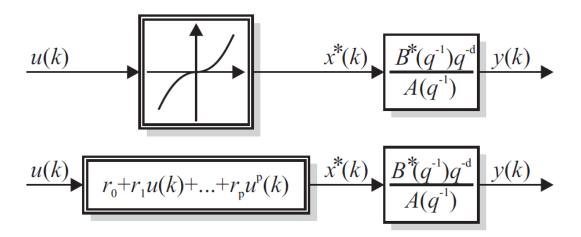


### Model Hammersteina

#### Wersja ogólna



#### Wersja szczegółowa - podstawowa



# Model Hammersteina podstawowy

Statyczna nieliniowość w postaci wielomianu

$$x^*(k) = r_0 + r_1 u(k) + r_2 u^2(k) + \dots + r_p u^p(k)$$

Dynamika liniowa – model ARX

$$A(q^{-1})y(k) = B^*(q^{-1})q^{-d}x^*(k)$$

$$A(q^{-1}) = 1 + a_1q^{-1} + \dots + a_mq^{-m}$$

$$B^*(q^{-1}) = b_1^*q^{-1} + \dots + b_m^*q^{-m}$$



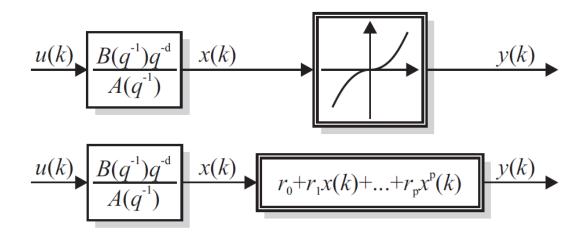
# Model Hammersteina podstawowy

- Uczenie proste rozszerzenie metody najmniejszych kwadratów
  - Rozszerzony wektor regresji

$$\psi^{\mathrm{T}}(k) = (-y(k-1), \dots, u(k-1), \dots u^{2}(k-1), \dots, u^{3}(k-1), \dots)$$



### **Model Wienera**





#### Model Wienera

Ogólna postać:

$$A_1(q^{-1})y(k) + A_2(q^{-1})y^2(k) + \dots + A_l(q^{-1})y^l(k) = c_{00} + B(q^{-1})u(k-d)$$

• Transmitancja liniowa dynamiczna

$$A(q^{-1})x(k) = B(q^{-1})q^{-d}u(k)$$

Statyczna nieliniowość wielomianowa

$$y(k) = r_0 + r_1 x(k) + r_2 x^2(k) + \ldots + r_l x^l(k)$$

Otrzymujemy wersję podstawową

$$y(k) = r_0 + r_1 \frac{B(q^{-1})q^{-d}}{A(q^{-1})} u(k) + r_2 \left(\frac{B(q^{-1})q^{-d}}{A(q^{-1})}\right)^2 u^2(k) + \dots$$





# Modele Hammersteina-Wienera

- Optymalizacja nieliniowa
- Uczenie iteracyjne

