

JÄMFÖRELSE MELLAN TRE  
OLIKA METODER FÖR  
REELLTIDSIDENTIFIERING

GERT INGVAR KNUTSSON

Examensarbete vid institutionen  
för Regleringsteknik vid LTH

Ansvarig handledare:  
Johan Weislander

Rapport RE - 86, augusti 1970

TILLHÖR REFERENSBIBLIOTEKET  
UTLÄNAS EJ

JÄMFÖRELSE MELLAN TRE OLIKA METODER  
FÖR REELLTIDSIDENTIFIERING

Examensarbete utfört vid Institutionen för  
regleringsteknik, Lunds Tekniska Högskola

GERT INGVAR KNUTSSON

Ansvarig handledare: Johan Wieslander

### SAMMANFATTNING

I denna rapport beskrivs tre metoder för att identifiera parametrarna hos ett linjärt, tidsvariabelt system. Huvuduppgiften har varit att skriva ett modulerat FORTRAN program, som kan anpassas till de tre metoderna och olika modeller genom att man endast behöver göra smärre ändringar i programmet. Det erhållna programmet har sedan använts för testkörning på tre system:

1. Ett första ordningens system
2. Ett andra ordningens system
3. Ett första ordningens olinjärt system

En metod bygger på teorin för Kalmanestimering, en annan på minsta-kvadrat metoden och den tredje på teorin för stokastisk approximation.

### ABSTRACT

This report describes three different methods of identifying a time varying system, least squares with exponential weighting, Kalman fitting, stochastic approximation. A modular FORTRAN-program, which can be adapted to different models with little effort, has been written. The program has been used on three digitally simulated examples. Differences and similarities in the behavior of the three real-time identification algorithms are discussed.

## INNEHÅLLSFÖRTECKNING

	Sida
1. INLEDNING	1a
2. LITTERATURSTUDIE	1b
3. METOD OCH PROBLEMSTÄLLNING	13
4. DATAMASKINPROGRAMMET	16
5. KÖRNINGAR PÅ DATAMAKIN	18
6. SAMMANFATTNING AV RESULTAT	28
APPENDIX A: Referenser	
APPENDIX B: Programutskrifter	
APPENDIX C: Figurer och diagram	

## 1. INLEDNING

Vid många industriella processer är det förenat med stora svårigheter att fastställa det system av differentialekvationer, som beskriver processen. Ofta känner man emellertid den generella strukturen hos det system man vill identifiera. Problemet är då att exakt kunna bestämma vissa parametrars numeriska värden.

För att styra processer som varierar med tiden t.ex. genom omgivningens störande inverkan, är det av stor betydelse att kunna identifiera processer i reell tid.

I denna rapport kommer tre metoder för reelltidsidentifiering av parametrar att anvisas. För att visa hur olika faktorer påverkar metodernas användbarhet, har ett antal testexempel simulerats på datamaskin. De frågeställningar som med dessa exempel vill besvaras, kommer att presenteras först sedan den teori, som ligger till grund för metoderna har beskrivits.

## 2. LITTERATURSTUDIE

I detta kapitel kommer den nödvändiga teorin för identifieringsalgoritmerna kortfattat att behandlas. De olika metoderna har beskrivits i följande litteratur:

J. Wieslander, Reelltidsidentifiering med hjälp av minsta-kvadrat metoden. Försök på pilotdata. ref.(1),  
 K.J. Åström, Introduction to Stochastic Control Theory. ref.(2),  
 Ya.Z.Tsytkin, Adaption, Learning and Self-Learning in Control Systems. ref.(3).

Från ref.(2) har hämtats teorin för Kalmanestimering och i ref.(3) beskrivs den stokastiska approximationsmetoden. För ett mera ingående studium hänvisas till respektive referens.

### Reelltidsidentifiering enligt minsta-kvadrat metoden (RTLS) Tidsinvarianta fallet

Betrakta följande systemmodell:

$$y(t) = -a_1 y(t-1) - a_2 y(t-2) - \dots - a_n y(t-n) + b_1 u(t-1) + b_2 u(t-2) + \dots + b_n u(t-n) + e(t)$$

där  $e(t)$  är mätvärdenas avvikelse från systemmodellen vid tidpunkten  $t$ .

Inför

$$Y = \begin{bmatrix} y(n) \\ y(n+1) \\ \vdots \\ y(N) \end{bmatrix} \quad \phi = \begin{bmatrix} -y(n-1) \dots -y(0) & u(n-1) \dots u(0) \\ \vdots & \vdots \\ -y(N-1) \dots -y(N-n) & u(N-1) \dots u(N-n) \end{bmatrix}$$

$$\theta = (a_1 \dots a_n \ b_1 \dots b_n)^T \text{ och } E = (e(n) \dots e(N))^T$$

Resultatet av mätningarna vid tidpunkterna  $t = 0, 1, \dots, N$  kan beskrivas med matrisekvationen

$$Y = \phi \cdot \theta + E$$

Vi bildar kvadratsumman av avvikelserna  $e(t)$  från tidpunkten  $n$  till  $N$  och skriver den

$$\sum_{t=n}^N e^2(t) = E^T E$$

Det går att visa, att förlustfunktionen

$$V(N) = \sum_{t=n}^N e^2(t)$$

har minimum för parameterskattningen  $\hat{\theta} = (\phi^T \phi)^{-1} \phi^T Y$ . Om man nu tänker sig det fall, då systemmodellens parametrar varierar med tiden, inses att skattningen väsentligen skall bero av de senaste och mest aktuella mätvärdena, medan man bör ta mindre hänsyn till de längre bort i tiden liggande värdena. Detta kan göras genom en modifiering av förlustfunktionen ovan. Inför i stället följande förlustfunktion

$$V(N) = \sum_{t=n}^N \lambda^{N-t} e^2(t) \quad \lambda < 1$$

Detta innebär, att kvadratavvikelserna har viktats med exponentialfunktionen  $\lambda^t$ .

#### Algorithm för reelltidsidentifiering enligt minsta-kvadrat metoden

Vid tidpunkten  $N$  gäller, att skattningen  $\hat{\theta}(N) = (\phi_N^T \phi_N)^{-1} \phi_N^T Y_N$  minimerar förlustfunktionen  $V(N) = E_N^T E_N$ . Vi erhåller en ny mät-punkt vid  $t = N+1$  och vill beräkna skattningen  $\hat{\theta}(N+1)$ . Det är den skattning, som minimerar förlustfunktionen

$$\begin{aligned} V(N+1) &= \sum_{t=n}^{N+1} \lambda^{N+1-t} e^2(t) = \lambda \sum_{t=n}^N \lambda^{N-t} e^2(t) + e^2(N+1) = \\ &= \lambda E_N^T E_N + e^2(N+1) \end{aligned} \quad (2.1)$$



För att bestämma skattningen  $\hat{\theta}(N+1)$  inför vi beteckningarna  $y = y(N+1)$  och  $\varphi = (-y(N) \dots -y(N-n+1) \ u(N) \dots u(N-n+1))$ . För tidpunkterna  $t = 0, 1, \dots, N+1$  kan vi nu skriva

$$\begin{bmatrix} \mu Y_N \\ y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mu \phi_N \\ \varphi \end{bmatrix} \theta + \begin{bmatrix} \mu E_N \\ e(N+1) \end{bmatrix} \quad 0 \leq \mu \leq 1$$

Vi har till det tidigare ekvationssystemet, som beskriver förhållandena vid de  $N$  föregående mätningarna, lagt ytterligare en ekvation samtidigt som de övriga multiplicerats med en faktor  $\mu$ . Om  $\lambda = \mu^2$  fås genom insättning i (2.1)

$$V(N+1) = \lambda E_N^T E_N + e^2(N+1) = \begin{bmatrix} \mu E_N \\ e(N+1) \end{bmatrix}^T \begin{bmatrix} \mu E_N \\ e(N+1) \end{bmatrix}$$

Minsta-kvadrat skattningen erhålles nu som i det tidsinvarianta fallet:

$$\hat{\theta}(N+1) = \left( \begin{bmatrix} \mu \phi_N \\ \varphi \end{bmatrix}^T \begin{bmatrix} \mu \phi_N \\ \varphi \end{bmatrix} \right)^{-1} \begin{bmatrix} \mu \phi_N \\ \varphi \end{bmatrix}^T \begin{bmatrix} \mu Y \\ y \end{bmatrix}$$

Efter en del matrisräkning och förenklingar, vilka beskrives i detalj i ref(1), erhålles den sökta skattningen  $\hat{\theta}(N+1)$ .

$$\hat{\theta}(N+1) = \hat{\theta}(N) + K(N) (y - \varphi^T \hat{\theta}(N))$$

med  $K(N)$  enligt nedan. Införes  $P(N) = \frac{1}{\lambda} (\phi^T \phi)^{-1}$  kan vi skriva

$$K(N) = P(N) \varphi^T (1 + \varphi^T P(N) \varphi)^{-1}$$

Vidare visas i ref (1), hur man kommer fram till en rekursiv formel för beräkning av  $P$ .

#### Sammanfattning av resultaten

Vi utgår från systemmodellen

$$y(t) = -a_1 y(t-1) - \dots - a_n y(t-n) + b_1 u(t-1) + \dots + b_n u(t-n) + e(t)$$

och skriver parametrarna i vektorn  $\theta = (a_1 \ a_2 \ \dots \ b_n)^T$   
 Vidare införes  $y = y(N+1)$  och  $\varphi = (-y(N) \ -y(N-1) \ \dots u(N-n+1))$   
 Den skattning, som vid tidpunkten  $N+1$  minimerar förlustfunktionen

$$V(N+1) = \sum_t \lambda^{\mu+1-t} e^2(t) \quad \lambda < 1$$

ges av de rekursiva ekvationerna:

$$1. \quad \hat{\theta}(N+1) = \hat{\theta}(N) + K(N) (y - \varphi^T \hat{\theta}(N))$$

$$2. \quad K(N) = P(N) \varphi^T (1 + \varphi^T P(N) \varphi)^{-1} \quad (2.2)$$

$$3. \quad P(N+1) = \frac{1}{\lambda} (P(N) - K(N) \varphi^T P(N)) = \frac{1}{\lambda} (P(N) - K(N) (1 + \varphi^T P(N) \varphi)^{-1} \varphi^T P(N))$$

I ekvation 1 i (2.2) är  $y$  den verkliga utsignalen från systemet, medan däremot  $\varphi^T \hat{\theta}(N)$  är den med den aktuella skattningen av systemets parametrar väntade utsignalen. Man ser vidare, att den nya skattningen erhålles ur den gamla genom addition av en term, som beror dels på hur bra den förra skattningen var, dels av en vektor  $K$ , som beror av  $P$ ,

Elementen i  $P$  mäter osäkerheten i parameterskattningen  $\hat{\theta}$ . Om elementen i  $P$  är små, får man ur ekvationen 2, att elementen i  $K$  också blir små, vilket i sin tur medför att korrektionen blir liten. För skattningar enligt minsta-kvadrat metoden gäller, att de blir noggrannare ju fler mätpunkter, som finns tillgängliga. Ekvationen 3 visar nu, hur reelltidsidentifieringen fungerar. Då  $P$  divideras med  $\lambda < 1$ , får man en motsatt verkan, som försöker att öka osäkerheten, så att de senaste mätvärdena hela tiden kommer att påverka skattningen av  $\hat{\theta}$ .

### Reelltidsidentifiering enligt Kalman teori (KALID)

Betrakta följande stokastiska system:

$$\begin{cases} x(t+1) = \phi x(t) + v(t) \\ y(t) = \theta x(t) + e(t) \end{cases}$$

Här är  $x$  en  $n$ -dimensionell tillståndsvektor,  $y$  en  $p$ -dimensionell utsignalvektor. Vidare är  $v(t)$  en  $n$ -dimensionell brusvektor med medelvärde noll och kovariansmatrisen  $R1$  samt  $e(t)$  en  $p$ -dimensionell brusvektor med medelvärde noll och kovariansmatrisen  $R2$ . Matriserna  $\phi$ ,  $\theta$ ,  $R1$  och  $R2$  kan bero av tiden.

Man kan visa, vilket är gjort i ref (2), att skattningen av tillståndsvektorn vid tidpunkten  $t+1$ , baserad på utsignalens värden  $y(0), y(1), \dots, y(t)$ , ges av följande rekursiva ekvationer:

$$1. \hat{x}(t+1) = \phi \hat{x}(t) + K(t)(y(t) - \theta \hat{x}(t))$$

$$2. K(t) = \phi P(t) \theta^T (R2 + \theta P(t) \theta^T)^{-1}$$

$$\begin{aligned} 3. P(t+1) &= \phi P(t) \phi^T + R1 - \phi P(t) \theta^T (\theta P(t) \theta^T + R2)^{-1} \theta P(t) \phi^T = \\ &= (\phi - K(t) \theta) P(t) \phi^T + R1 \end{aligned}$$

Betrakta nu samma systemmodell som tidigare:

$$y(t) = -a_1 y(t-1) \dots -a_n y(t-n) + b_1 u(t-1) \dots + b_n u(t-n) + e(t) \quad \S$$

eller kortare

$$y(t) = f(t) \theta(t) + e(t)$$

Inför modellens parametrar som tillståndsvariabler

$$\begin{array}{ll}
 x_1(t) = a_1 & x_{n+1}(t) = b_1 \\
 x_2(t) = a_2 & x_{n+2}(t) = b_2 \\
 \cdot & \cdot \\
 \cdot & \cdot \\
 x_n(t) = a_n & x_{2n}(t) = b_n
 \end{array}$$

och definiera vektorn  $\theta = (-y(t-1) \ -y(t-2) \ \dots \ u(t-n))$   
 § kan nu skrivas  $y(t) = \theta x(t) + e(t)$  och identifiering enligt minsta-kvadrat metoden kan behandlas som en Kalmanestimering med  $\theta$  lika med enhetsmatrisen och  $R_2 = 1$ . De rekursiva ekvationerna för beräkning av parameterskattningen ser följaktligen ut:

$$\begin{aligned}
 1. \hat{x}(t+1) &= \hat{x}(t) + K(t)(y(t) - \theta \hat{x}(t)) \\
 2. K(t) &= P(t)\theta^T(1 + \theta P(t)\theta^T)^{-1} \\
 3. P(t+1) &= P(t) - K(t)\theta P(t) + R_1
 \end{aligned} \tag{2.3}$$

För att erhålla full överensstämmelse med teorin för minsta-kvadrat metoden bör vektorn, som i denna framställning betecknas  $\theta$  kallas  $\rho$  och vektorn  $x$  betecknas med  $\hat{\theta}$ . De tre ekvationerna i (2.3) får då följande utseende:

$$\begin{aligned}
 1. \hat{\theta}(t+1) &= \hat{\theta}(t) + K(t)(y(t) - \rho(t-1)\hat{\theta}(t)) \\
 2. K(t) &= P(t)\rho^T(t-1)(1 + \rho(t-1)P(t)\rho^T(t-1))^{-1} \\
 3. P(t+1) &= P(t) + R_1 - K(t)\rho(t-1)P(t) = \\
 &= P(t) + R_1 - K(t)(1 + \rho(t-1)P(t)\rho^T(t-1))K^T(t)
 \end{aligned}$$

Reelltidsidentifiering enligt stokastisk approximations-  
metoden (STAPP)

Stokastisk approximation

I åtskilliga problem i modern reglerteknik är det önskvärt att finna en extrempunkt hos en flervariabel funktion som t.ex.

$$I = Q(c_1, c_2, \dots, c_n) = Q(\bar{c}) \quad (2.5)$$

där  $\bar{c} = (c_1, c_2, \dots, c_n)$  är en n-dimensionell vektor.

Låt  $\bar{c} = \bar{c}^*$  vara extrempunkten och antag, att den utgör ett minimum. Existensen och entydigheten för det önskade minimumet ges av ganska enkla villkor. Om funktionen  $Q(\bar{c})$  är känd och differentierbar, så kan man finna  $\bar{c} = \bar{c}^*$  genom att lösa ekvationen

$$\nabla Q(\bar{c}) = \bar{0} \quad (2.6)$$

där  $\nabla Q = \left\{ \frac{\partial Q}{\partial x_1}, \frac{\partial Q}{\partial x_2}, \dots, \frac{\partial Q}{\partial x_n} \right\}$  är gradienten till  $Q(\bar{c})$ . För lösning av ekvation (2.6) kommer iterativa metoder till användning. En sådan metod är gradientmetoden, som definieras genom algoritmen:

$$\bar{c}(n) = \bar{c}(n-1) + \gamma(n) \nabla Q(\bar{c}(n-1)) \quad (2.7)$$

där  $\gamma(n)$  bestämmer stegstorleken och kan bero av n.  $\bar{c}(n)$  går mot  $\bar{c}^*$ , när n går mot oändligheten. Det har antagits, att  $\bar{c}^*$  är den enda roten till ekvation (2.6).

I de fall då  $Q(\bar{c})$  är okänd, kan  $\nabla Q(\bar{c})$  approximeras med faktorn:

$$\frac{Q_+(\bar{c}, \alpha) - Q_-(\bar{c}, \alpha)}{2\alpha}$$

där  $\alpha$  är ett positivt tal och

$$Q_{\pm}(\bar{c}, \alpha) = (Q(\bar{c} \pm \alpha e_1), Q(\bar{c} \pm \alpha e_2), \dots, Q(\bar{c} \pm \alpha e_n)) \quad (2.8)$$

$$\text{och } e_1 = (1, 0, \dots, 0), e_2 = (0, 1, 0, \dots, 0), \dots, e_n = (0, 0, \dots, 1) \quad (2.9)$$

Vidare kommer då (2.7) att ersättas med följande differens-ekvation:

$$\bar{c}(n) = \bar{c}(n-1) + \gamma(n) \left\{ \frac{Q_+(\bar{c}(n-1), \alpha(n)) - Q_-(\bar{c}(n-1), \alpha(n))}{2\alpha(n)} \right\} \quad (2.10)$$

I denna framställning har antagits, att  $Q(\bar{c})$  är en deterministisk funktion. Om emellertid  $Q = Q(\bar{x}|\bar{c})$  är en stokastisk funktion av  $\bar{c}$  och en slumpvекtor  $\bar{x}$  med frekvensfunktionen  $P(x)$ , vore det naturligt att söka extrempunkten för det förväntade värdet av  $Q$ , som kan skrivas:

$$I(c) = \int_{\bar{x}} Q(\bar{x}|\bar{c}) P(\bar{x}) d\bar{x} = M_x(Q(\bar{x}|\bar{c})) \quad (2.11)$$

Ekvationen, som bestämmer  $\bar{c}^*$  får då formen:

$$\nabla I(\bar{c}) = M_x(\nabla_c Q(\bar{x}|\bar{c})) = \bar{0} \quad (2.12)$$

Lösningen till ekvation (2.12) kan man finna med hjälp av (2.7) och (2.10) endast då  $P(x)$  är känd, så att uttrycket (2.11) kan evalueras. Det finns emellertid åtskilliga fall, då  $P(x)$  är okänd. För att då finna den optimala vektorn  $\bar{c}^*$  använder man gradientmetoden på samplingar av  $\nabla_c Q(\bar{x}|\bar{c})$  hellre än på det förväntade värdet enligt (2.11).

Ekvationen för att finna  $\bar{c} = \bar{c}^*$ , med stokastisk approximations-teori, ges alltså av

$$\bar{c}(n) = \bar{c}(n-1) + \gamma(n) \nabla_c Q(\bar{x}(n-1)|\bar{c}(n-1)) \quad (2.13)$$

eller om  $Q(\bar{x}|\bar{c})$  ej är bekant

$$\bar{c}(n) = \bar{c}(n-1) + \frac{\gamma(n)}{2\alpha(n)} \left\{ Q_+(\bar{x}(n-1)|\bar{c}(n-1), \alpha(n)) - Q_-(\bar{x}(n-1)|\bar{c}(n-1), \alpha(n)) \right\} \quad (2.14)$$

För att ekvation (2.13) skall konvergera med sannolikheten 1, dvs  $P(\lim_{n \rightarrow \infty} (\bar{c}(n) - \bar{c}^*(n)) = \bar{0}) = 1$  och i medelkvadrat dvs  $\lim_{n \rightarrow \infty} M(\|\bar{c}(n) - \bar{c}^*(n)\|^2) = 0$  måste vissa restriktioner läggas på  $Q$  och  $\gamma(n)$ . Bland annat måste stegstorleken  $\gamma(n)$  avta mot noll, då  $n$  går mot oändligheten. Hastigheten med vilket detta sker får emellertid inte vara för stor. För närmare detaljer se ref (3) eller ref (4).

#### Användande av stokastisk approximationsteori vid parameter-identifiering

Vi betraktar ett samplat, dynamiskt system, som kan skrivas:

$$x(n) = f(x(n-1), \dots, x(n-l_1), u(n-1), \dots, u(n-l_1)) \quad (2.15)$$

där  $f$  inte är känd. Inför den  $1 + l_1$ -dimensionella vektorn:

$$\bar{z} = (x(n-1), \dots, x(n-l_1), u(n-1), \dots, u(n-l_1)) \quad (2.16)$$

Ekvation (2.15) kan nu skrivas  $x(n) = f(\bar{z})$ , där  $f(\bar{z})$  kan approximeras med uttrycket  $\hat{f}(\bar{z}) = \hat{c}^T \bar{z}$ . Genom att använda stokastisk approximation fås nu skattningen från ekvationerna (2.13) eller (2.14) beroende på förutsättningarna.

Då man har en linjär modell, omformas ekvation (2.15) till

$$x(n) = \sum_{m=1}^{\ell} a_m x(n-m) + \sum_{m=1}^{\ell_1} b_m u(n-m) \quad (2.17)$$

där några av koefficienterna  $a_m$ ,  $b_m$  får vara noll. Genom att införa vektorn

$$\bar{c} = (a_1, \dots, a_l, b_1, \dots, b_{l_1})$$

och använda (2.16) kan den approximerade funktionen  $\hat{f}(\bar{z})$  skrivas som en skalärprodukt

$$\hat{f}(\bar{z}) = \hat{c}^T \bar{z} \quad (2.18)$$

Som ett mått på avvikelsen mellan  $\hat{f}(\bar{z})$  och  $f(\bar{z})$  kan man använda medelvärdet av någon strängt konvex funktion  $F$  med argumentet  $(f(\bar{z}) - \hat{f}(\bar{z}))$ .

Genom lämplig modifiering erhålles av (2.13) och (2.14) följande uttryck på skattningen av  $\bar{c}$ :

$$\bar{c}(n) = \bar{c}(n-1) + \gamma(n) F'(\bar{x}(n) - \bar{c}^T(n-1)\bar{z}(n)) \bar{z}(n) \quad (2.19)$$

respektive

$$\bar{c}(n) = \bar{c}(n-1) + \frac{\gamma(n)}{2\alpha(n)} \left\{ F_+(\bar{z}(n-1), \alpha(n)) - F_-(\bar{z}(n-1), \alpha(n)) \right\} \quad (2.20)$$

Om vi antar, att insignalerna är oberoende,  $F$  är en kvadratisk funktion och

$$\gamma(n) = \frac{1}{\|\bar{z}(n)\|^2}$$

så gäller ekvation (2.19).

För att få överensstämmelse med de tidigare beskrivna metoderna antar vi, att systemet kan beskrivas genom modellen:

$$y(t) = \rho(t-1)\theta(t) + e(t)$$

Inför

$$F = -\frac{1}{2} (y(t) - \rho(t-1)\theta(t))^2$$

Härur erhålles

$$F' = \rho^T(t-1) (y(t) - \rho(t-1)\theta(t))$$

Insättning i ekvation (2.19) ger algoritmen för skattningen av  $\theta$  enligt stokastisk approximation:

$$\hat{\theta}(t) = \hat{\theta}(t-1) + \gamma(t) \rho^T(t-1) (y(t) - \rho(t-1)\theta(t)) \quad (2.21)$$



Vidare bör alltså nämnaren av  $\gamma(t)$  väljas:

$$(\varepsilon + \rho(t-1)\rho^T(t-1))$$

där  $\varepsilon$  är ett litet tal. Härigenom undvikas att nämnaren blir noll.

I ref (4) visas att ett lämpligt värde på  $\gamma(t)$ , som uppfyller restriktionerna är  $1/t$ . Om däremot  $\gamma(t)$  väljes konstant =  $\gamma_0$  kommer inte längre algoritmen (2.21) att konvergera. I frånvaro av brus kan emellertid följande algoritm användas:

$$\hat{\theta}(t) = \hat{\theta}(t-1) + \gamma_0 \rho^T(t-1)(y(t) - \rho(t-1)\hat{\theta}(t)) \quad (2.22)$$

som konvergerar snabbare än (2.21). Se ref (3).

#### En teoretisk jämförelse mellan de tre algoritmerna

Genom att betrakta algoritmerna (2.2), (2.4) och (2.21) finner man, att dessa uppvisar stora likheter. I själva skattnings-ekvationen är faktorn

$$y(t) - \rho(t-1)\hat{\theta}(t)$$

som benämnes residualen, gemensam för samtliga. I Kalman- och minsta-kvadrat metoden föregås denna faktor av följande termer

$$P(t)\rho(t-1)(1 + \rho(t-1)P(t)\rho^T(t-1))^{-1}$$

och i fallet med stokastisk approximation är motsvarande termer

$$\gamma(t)\rho(t-1)(\varepsilon + \rho(t-1)\rho^T(t-1))^{-1}$$

Skillnaden utgöres av att man vid identifieringen i de förstnämnda metoderna, utnyttjar informationen i P-matrisen för att erhålla skattningen. Det har visats, att om  $\lambda = 1$  eller  $R1 = 0$

kommer  $P$ -matrisen att gå mot noll som  $1/t$ . Vid tidsinvariant stokastisk approximation bör  $\gamma(t)$  tilldelas värden motsvarande  $1/t$ .

Man ser, att skillnaden mellan algoritmerna (2.2) och (2.4) finns i  $P$ -ekvationen. Verkan av divisionen med  $\lambda$  i (2.2) och additionen av  $R_1$ -matrisen i (2.4) är i stort sett lika.

Vidare kan man konstatera, att den stokastiska approximationsmetoden verkar betydligt enklare än de övriga. Detta bör även medföra, att det är den snabbaste av metoderna.

### 3. METOD OCH PROBLEMSTÄLLNING

Den teori, som redogjorts för i föregående kapitel, kommer nu att användas som en grund för de praktiska metoder, vilka använts för att identifiera de okända systemparametrarna. För att testa metoderna har ett antal system simulerats på dator. I detta avsnitt anges de frågeställningar, som vill besvaras med denna rapport och presentation av de simulerade systemen. I ett kommande kapitel behandlas datamaskinprogrammen och tillvägagångssättet för identifieringen.

#### Problemställning

Uppgiften har varit i alla försöken att minimera den aktuella förlustfunktionen, som behandlas närmare nedan, vid de olika betingelser som rått, t.ex. varierande brusstorlek verkande på systemet. Det har alltså gällt att bestämma parameteridentifieringen vid minimum av förlustfunktionen, även om skattningen inte varit den bästa. Hur skall man då finna minimum av förlustfunktionen? I samtliga fall utom ett har det uppnådda resultatet erhållits genom "manuella" variabeländringar. Vidare frågar man sig, hur kommer kovariansmatrisen  $R_1$ ,  $\lambda$  och  $\gamma$  att förändras vid olika brusförhållanden? En annan fråga av intresse är, huruvida man kan uttala sig om att den ena metoden är bättre än den andra.

#### Metod

Det första steget, när man vill identifiera okända systemparametrar, är att skaffa sig ett antal par av in- och utsignaler. Dessa får sedan styra ett datorprogram, som löser estimerings-ekvationerna.

Följande metoder har använts för anskaffande av dessa signalvärden:

1. En sträckvis konstant insignalfunktion har fått styra den process, vi önskar identifiera, varvid utsignalen erhålles i en mot varje insignal svarande samplingspunkt.
2. In - och utsignalvärden har funnits stansade på hålkort, varvid ingen generering har varit nödvändig.

3. In- och utsignaler har beräknats genom att explicita uttryck för  $u(t)$  och  $y(t)$  varit givna.

#### Presentation av testexempel

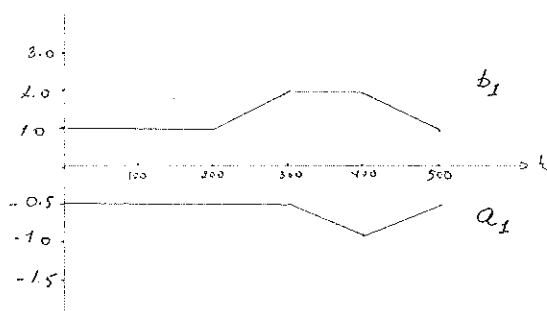
De system, på vilka undersökningarna har utförts, är följande:

##### Ex.1. Första ordningens system.

I detta försök har använts artificiellt genererade data enligt modellen:

$$y(t) = -a_1 y(t-1) + b_1 u(t-1) + k e(t)$$

där  $e(t)$  är normalfördelade  $N(0,1)$ , insignalen  $u(t)$  en följd av 500 slumpvis utvalda värden,  $-1$  eller  $+1$ , och  $k$  har antagit värdena  $0.1$ ,  $0.3$ ,  $0.6$  och  $1.0$ . Parametrarna  $a_1$  och  $b_1$  slutligen varierar med tiden enligt figuren nedan:



##### Ex. 2. Andra ordningens system.

Systemmodell:

$$y(t) = -a_1 y(t-1) - a_2 y(t-2) + b_1 u(t-1) + b_2 u(t-2) + k e(t)$$

I detta exempel har ut- och insignalvärden lästs in från hålkort. Endast ett värde på  $k$  har använts, nämligen  $k = 1$ . Parametrarnas variation med tiden är obekant.

##### Ex. 3. Första ordningens, olinjärt system. (Segerståhls exempel)

$$\begin{cases} u(t) = 5(1 + \sin 0.015t) + 0.5 \sin 0.5t \\ y(t) = (a_1 + a_2 \exp(-a_3 u(t) + a_4))u(t) + (b_1 + b_2(\exp -b_3 u(t) + b_4)) \cdot u(t-1) + 1.225 e(t) \end{cases}$$

med följande parametervärden:

$$\begin{array}{ll} a_1 = 0 & b_1 = 0.5 \\ a_2 = 2.0 & b_2 = 2.0 \\ a_3 = 0.2 & b_3 = 0.15 \\ a_4 = 0.9 & b_4 = 0.7 \end{array}$$

Efter förenkling kan alltså systemmodellen skrivas:

$$y(t) = a u(t) + b u(t-1) + 1.225 e(t)$$

#### 4. DATAMASKINPROGRAMMET

Programmen är skrivna i FORTRAN, och körningarna har skett dels från en terminal i Lund på Uppsalamaskinen CD 3600, dels på den nyinstallerade UNIVAC-datorn i Lund. Övergången från CD:n till UNIVAC-maskinen medförde endast smärre ändringar i programmen, under det att en stor tidsvinst erhöles.

##### Programmets uppbyggnad

Eftersom programmet från början såg ut att bli ganska besvärligt, bestämde jag mig för att dela upp det i tre huvudprogram, var och ett hörande till sin metod, och i subrutiner. Programmet blir då mera flexibelt, dvs det kan användas för många ändamål med små förändringar t.ex. genom att byta ut någon subrutin. En annan fördel är, att man kan testa varje programdel för sig och därigenom lättare finna eventuella fel i programmet. På följande sidor följer en förteckning över använda huvudprogram och subrutiner samt deras funktion.

PROGRAM RTID	}	Förberedelser och administration
PROGRAM BORIS		av identifieringen
PROGRAM FLEPO		Författare: GI Knutsson
SUBROUTINE INPUT		Inläsning eller generering av in- och utsignaler
SUBROUTINE RTLS	}	Identifieringsalgoritmerna för de tre metoderna
SUBROUTINE KALID		
SUBROUTINE STAPP		
		Författare: J Wieslander
SUBROUTINE PLOTS	}	Används för plottning
SUBROUTINE UPLOTS		
SUBROUTINE PRBN		Genererar PRBS-signaler
		Författare: J Valis
SUBROUTINE RANSS	}	Genererar normalfördelade slumpstal
SUBROUTINE MCNODI		

SUBROUTINE GEPODA

Genererar pseudodata

Författare: J Wieslander

SUBROUTINE GFLPW

Utför minimering enligt

Fletcher-Powells metod

### Program FLEPO

Beroende på att programmen till sin uppbyggnad är ganska lika, kommer här endast att närmare granskas FLEPO, vilket är det mest komplicerade. För övrigt hänvisas till programutskrifterna i appendix B.

I huvudprogrammet sker följande:

1. INPUT anropas. Utskrift erhålles av in- och utsignalvärden, brus och de verkliga värdena på de parametrar, som skall identifieras.
2. Vektorn ALPHA tilldelas begynnelsevärden, och GFLPW anropas. GFLPW anropar i sin tur F, som är en function subroutine, ett antal gånger tills minimum av förlustfunktionen funnits. Efter ett visst antal iterationer erhålles resultat och utskrift av förlustfunktionens och vektorn ALPHAs värden. Uthopp från GFLPW sker då testvillkoren, som anges av parametrarna i anropet, är uppfyllda.
3. Kovariansmatrisen R2M beräknas ur de slutgiltiga ALPHA-värdena och skrives ut.
4. Av erfarenhet har man funnit det lämpligt, att som startvärden för P ansätta en diagonalmatris med stora värden (100 - 1000) i diagonalen. Med detta startvärde på P är initialvärdet på parameterskattningen T likgiltigt. Vidare sker bildandet av vektorn FI, som innehåller de senaste mätpunkterna, och dess nollställning.
5. Identifieringen utföres och beräkning av tre olika förlustfunktioner göres. Förlustfunktionernas värden och de identifierade parametrarna skrives ut.

## 5. KÖRNINGAR PÅ DATAMASKIN

### Förlustfunktionerna

Som jämförelsekriterium har i samtliga exempel använts en förlustfunktion  $E_1$ , vilken utgöres av kvadratsumman av residualerna för mätpunkterna. För att minska inverkan av alltför stora residualer i början av identifieringen har nollställning skett efter de 25 första identifieringarna. Residualen utgör skillnaden mellan den verkliga utsignalen och den enligt den aktuella av systemets parametrar förväntade utsignalen.

I KALID - identifieringen införs även en normerad förlustfunktion med beteckningen  $E$  i programutskriften. Normeringen består i att  $E_1$  divideras med faktorn  $(1 + \varphi^T P \varphi)$ .

Ytterligare en förlustfunktion kommer till användning i exempel 3. Den betecknas med  $V$  och har följande utseende:

$$\sum_{N=26}^{200} \log \text{DENOM} + N( \log( E/N ) + 1 )$$

DENOM utgöres just av den tidigare nämnda faktorn  $(1 + \varphi^T P \varphi)$ . Denna förlustfunktion är härledd i ref (5) och utgör likelihoodfunktionen för skattningen av  $R_1$  och  $R_2$ , när mätpunkterna är givna.

Problemet blir nu alltså att minimera den aktuella förlustfunktionen med hjälp av de möjligheter, som står till buds i de tre metoderna. Redan nu kan omtalas, att något minimum aldrig hittats för funktionen  $E$ .



Ex.1. Första ordningens system

Systemet som skall identifieras ges av:

$$y(t) = -a(t) y(t-1) + b u(t-1) + k e(t)$$

där  $e(t) \in N(0,1)$  och parametrarna har utseendet:

$$a(t) = \begin{cases} -0.5 & t \leq 300 \\ -0.5 - 0.0045(t - 300) & 300 < t \leq 400 \\ -0.95 + 0.0045(t - 400) & 400 < t \leq 500 \end{cases}$$

$$b(t) = \begin{cases} 1.0 & t \leq 200 \\ 1.0 + 0.02(t - 200) & 200 < t \leq 300 \\ 3.0 & 300 < t \leq 400 \\ 3.0 - 0.02(t - 400) & 400 < t \leq 500 \end{cases}$$

Exemplet har valts, dels för att det är enkelt, av första ordningen, dels för att det är intressant ur parametersynpunkt. I nedanstående tabell visas, hur parametrarna varierar.

Intervall	a	b
0 - 200	konstant	konstant
201 - 300	konstant	↗
301 - 400	↘	konstant
401 - 500	↗	↘

Reelltidsidentifiering enligt minsta-kvadrat metoden

Identifieringsalgoritmen, som använts, ges av (2.2) med variationen av lambda för att erhålla minimum av förlustfunktionen

$$E1 = \sum_{t=16}^{500} \text{res}^2(t)$$

Identifieringen har utförts för fyra olika k, nämligen  $k = 0.1, 0.3, 0.6$  och  $1.0$ . Figurerna 1 och 2 visar resultatet av identifieringen för det minsta och största k-värdet. För små k-värden

visar det sig, att överensstämmelsen mellan de identifierade och sanna värdena är god. Med ökande  $k$ -värden, vilket medför mer brus på systemet, finner man, att skattningen blir allt sämre och även får svårt att följa parametervariationerna. Diagrammen 1 och 2 visar  $E1$ :s beroende av  $\lambda$  för  $k = 0.1$  och  $1.0$ . Ur dessa ser man, att  $\lambda$  och förlustfunktionen ökar med stigande  $k$ . Då  $k$  ökar, blir det svårare att identifiera parametrarna på grund av brusets större inverkan, residualen blir större och alltså även förlustfunktionen.

$k$	$\lambda$	$E1$
0.1	0.66	9.011
0.3	0.830	59.76
0.6	0.890	214.8
1.0	0.925	568.4

Värden på  $\lambda$  för minimum av

$$E1 = \sum_{t=1}^{500} \text{res}^2(t) \text{ för olika } k.$$

#### Identifiering med KALID

Vid identifieringen har använts algoritmen (2.4) beskriven i kapitel 2. Matrisen  $R1$  skall nu tilldelas värden, så att  $E1$  minimeras. Hur bör  $R1$  se ut? I allmänhet vet man inte, hur parametrarna varierar. Om så är fallet, har det visat sig, att ett gott val är att sätta  $R1 = r \cdot I$ . I detta exempel har detta val på  $R1$  använts. Man skulle emellertid eventuellt få ett bättre resultat genom ett annorlunda val av kovariansmatrisen. Detta har inte undersökts för detta exempel men däremot för de båda senare. Problemet blir alltså att bestämma värdet på  $r$ .

Resultatet av estimeringen för  $k = 0.1$  och  $1.0$  visas i figurerna 3 och 4. Av försöket framgår, att för de erhållna  $r$ -värdena är metoden känslig för brus, då i synnerhet för de tre högre  $k$ -värdena. Däremot följes parametervariationerna tillfredsställande i samtliga fall.

I diagrammen 3 och 4 har förlustfunktionen plottats som funktion av  $r$ .  $E1$  ökar med stigande  $k$  medan  $r$  avtar.

$k$	$r$	$E1$
0.1	0.050	8.873
0.3	0.013	72.01
0.6	0.004	282.6
1.0	0.001	781.1

Värden på  $r$  för minimum av

$$E1 = \sum_{t=26}^{500} \text{res}^2(t) \text{ för olika } k$$

#### Identifiering enligt stokastisk approximation

Algoritmen (2.21) med

$$\gamma(t) = \frac{\text{GAM}}{\text{GAM} + \rho(t-1) \rho'(t-1)}$$

har använts vid identifieringen och GAM har haft följande utseende:

$$\text{GAM} = \begin{cases} 1.0 & t \leq 10 \\ 1.0 - \frac{\text{GAM} - \text{GAMZ}}{40} (t - 10) & 10 < t \leq 50 \\ \text{GAMZ} & t > 50 \end{cases}$$

GAM har ett högt värde i början,  $t \leq 10$ , för att så snabbt som möjligt förmå skattningen att komma i närheten av de sanna värdena. Därefter avtar GAM linjärt mot det konstanta värdet GAMZ, som bibehålles för  $t > 50$ .

Resultatet av identifieringen visas i figurerna 5 och 6. Man lägger märke till att metoden inte verkar så känslig för brus och att den får svårt att följa parametervariationerna vid litet  $\gamma$ . Observera att skalindelningen för parameter  $a_1$  i figur 6 är annorlunda än i de övriga figurerna och kan därför verka missvisande.

I nedanstående tabell visas värden på  $\gamma$  och  $(E1)_{\min}$  vid varierande brusstorlek.

k	GAMZ	E1
0.1	0.815	13.11
0.3	0.40	69.61
0.6	0.20	249.0
1.0	0.10	628.6

#### Sammanfattning av resultaten

KALID verkar att kunna följa parametervariationerna tillfredsställande, medan de båda övriga tycks ha svårare, åtminstone vid stora störningar. Däremot kan STAPP användas med fördel, då parametrarna inte varierar med tiden, i synnerhet på grund av sin enkelhet. RTLS har givit ett gott resultat, till och med något bättre än KALID, bland annat ur den synpunkten, att den har gett de minsta värdena på förlustfunktionen.

Som jämförelse mellan metoderna kan man även använda nedanstående tabell, som visar förlustfunktionens värde för minpunkten och vid fyra olika k.

k	RTLS	STAPP	KALID
0.1	9.011	13.11	8.873
0.3	59.76	69.61	72.01
0.6	214.8	249.0	282.6
1.0	568.4	628.6	781.1

### Ex. 2. Andra ordningens system

I detta exempel ges systemmodellen av:

$$y(t) = -a_1 y(t-1) - a_2 y(t-2) + b_1 u(t-1) + b_2 u(t-2) + e(t)$$

där  $a_1$  och  $a_2$  hålls konstanta medan  $b_1$  och  $b_2$  varierar med tiden och visar sig vara ganska starkt kopplade. Påpekas bör, att detta förhållande inte var känt vid försökets början utan har kommit fram under försökets gång.  $e(t)$  är vitt brus. Ut- och insignal är plottade i figur 7.

### Identifiering med STAPP

GAM har haft samma utseende som i exempel 1. Parameterskattningarna kan beskådas i figurerna 8 och 9. Det bekräftas ytterligare i detta försök, vad som tidigare sagts, att STAPP har svårt att hinna med vid snabba förändringar i parametrarna. Förlustfunktionens minvärde är  $E1 = 9749$  och då har GAMZ värdet 0.5.

### Identifiering med KALID

Algoritmen för Kalmanestimeringen beskriven i kapitel 2 har använts. Till en början har matrisen  $R1$  valts på formen  $r \cdot I$ . Minimum för  $E1$  ges av  $r = 0.06$  och förlustfunktionens värde 3220. Tilläggas kan, att minimat är flackt. Samma värden som ovan har erhållits för följande värden på  $r$ :  $0.04(0.005)0.08$

Kan man sänka förlustfunktionens värde genom att välja kovariansmatrisens element på annorlunda sätt? Genom att betrakta parameterskattningarna erhållna ovan, kan man dra några slutsatser angående elementen i  $R1$ . Man ser, att  $b_1$  tycks minska hela tiden, samtidigt som  $b_2$  ökar. Vidare verkar  $a_1$  och  $a_2$  vara konstanta. Ett gott försök bör vara att välja negativt tecken på elementen  $r_{34}$  och  $r_{43}$ . Eftersom  $R1$  är symmetrisk, skall de båda elementens numeriska värde även vara lika.

I tabellen på nästa sida visas förlustfunktionens värde för några olika kovariansmatriser.

R1				E1
0.06	0	0	0	3220
0	0.06	0	0	
0	0	0.06	0	
0	0	0	0.06	
0.001	0	0	0	2450
0	0.001	0	0	
0	0	0.005	0	
0	0	0	0	
0.01	0	0	0	311000
0	0.1	0	0	
0	0	0.1	-0.5	
0	0	-0.5	0.01	
0.001	0	0	0	2200
0	0.001	0	0	
0	0	0.05	-0.025	
0	0	-0.025	0.05	
0.0001	0	0	0	2751
0	0.0001	0	0	
0	0	0.01	-0.01	
0	0	-0.01	0.01	

Värden på förlustfunktionen  $E1 = \sum_{t=26}^{500} \text{res}^2(t)$  för olika R1

Resultatet av parameteridentifieringen visas i figurerna 10 och 11, varvid följande matris har använts:

$$\begin{bmatrix} 0.001 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0.001 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0.05 & -0.025 \\ 0 & 0 & -0.025 & 0.05 \end{bmatrix} \quad (5.1)$$

Förlustfunktionens värde med denna matris blir 2200. Resultatet har förbättrats betydligt med detta val av kovariansmatrisen. Jämför det tidigare värdet på samma förlustfunktion, 3220.

### Identifiering med RTLS

Även i detta exempel uppvisar minsta-kvadrat metoden det minsta värdet på förlustfunktionen E1, 2044, och det inträffar för  $\lambda = 0.795$ . Parameterskattningarna är plottade i figurerna 12 och 13. Vid en jämförelse med figurerna 10 och 11, som visar skattningarna enligt KALID, finner man att överensstämmelsen är stor.

### Sammanfattning

Ur försöket framgår klart, att STAPP inte är användbar vid snabba ändringar i parametrarna. Däremot verkar RTLS och KALID att vara tämligen likvärdiga och tycks identifiera parametrarna tillfredsställande. Noteras bör emellertid, att även i detta exempel uppvisar RTLS det minsta värdet på E1.

Av försöket framgår vidare att a priori kunskap om R1-matrisen är av stort värde. Ur tabellen på föregående sida ser man, hur ogynnsamt en felaktig gissning av elementen i kovariansmatrisen inverkar på algoritmen och därmed förlustfunktionen. Har man ingen a priori kunskap om R1, bör man åtminstone till en början använda matriser av formen  $R1 = r \cdot I$ .

I nedanstående tabell visas E1:s värden för de tre metoderna:

Metod	E1
KALID	2201
RTLS	2044
STAPP	9749

Ex.3. Boris Segerståhls exempel

Algoritmen (2.4) har använts på detta exempel, som hämtats från ref (6). Systemet ges av:

$$y(t) = a(t) u(t) + b(t) u(t-1) + 1.225 e(t)$$

där  $e(t)$  är oberoende  $N(0,1)$  slumpvarsvariabler och vidare gäller:

$$\begin{cases} a(t) = 2 \exp(-0.2 u(t) + 0.9) \\ b(t) = 0.5 + 2 \exp(-0.15 u(t) + 0.7) \end{cases}$$

Man ser, att parametrarna i detta exempel är icke linjära funktioner av insignalen.

I detta försök bestäms matrisen  $R1$  på två sätt, dels som den matris som minimerar förlustfunktionen

$$E1 = \sum_{t=26}^{200} \text{res}^2(t)$$

dels som den matris som minimerar likelihoodfunktionen

$$V = \sum_{N=26}^{200} \log \text{DENOM} + N( \log(E/N) + 1 )$$

Minimeringen enligt det första sättet har skett på samma sätt som tidigare, medan för minimering av  $V$  har använts en standard-subrutin baserad på Fletcher - Powells metod för minimering.

I tabellen nedan visas  $E1$ 's värde för några olika  $R1$ .

Plottning av parameterskattningarna och de verkliga värdena visas i figurerna 14 och 15. Följande  $R1$ -matris har använts vid minimeringen av  $E1$ :

$$R1 = \begin{bmatrix} 0.0060 & 0.0003 \\ 0.0003 & 0.0001 \end{bmatrix} \quad (5.2)$$

Motsvarande skattningar för  $V$  finns i figurerna 16 och 17 med  $R1$ -matrisen:



$$R1 = \begin{bmatrix} 0.00788 & 0. \\ 0. & 0.00022 \end{bmatrix} \quad (5.3)$$

Vid en jämförelse mellan de båda sätten, visar skattningarna stor likhet. Man konstaterar vidare att parameterskattningarna betydligt avviker från de verkliga värdena. Detta kan åtminstone i senare fallet förklaras. För att utnyttja maximum likelihood metoder skall modellen vara linjär och tidsinvariant, vilka förutsättningar inte alls är uppfyllda i det här exemplet.

R1		E1
0.00600	0.00030	495.98
0.00030	0.00010	
0.00500	0.00030	496.20
0.00030	0.00010	
0.00400	0.00030	496.54
0.00030	0.00020	
0.00330	0.00030	496.84
0.00030	0.00270	
0.00600	0.00300	502.48
0.00300	0.00010	

Värden på E1 =  $\sum_{t=26}^{200} \text{res}^2(t)$  för olika R1

## 6. SAMMANFATTNING AV RESULTAT

I denna rapport har tre olika metoder för reelltidsidentifiering presenterats och genom ett antal exempel jämförts under lika omständigheter. Ett genomgående drag för metoderna har varit motsättningen mellan okänslighet för mätbrus och förmåga att följa snabba parametervariationer. Minsta-kvadrat metoden har i dessa exempel visat sig vara något bättre än Kalmanestimeringen. Båda metoderna har också visat sig funktionsdugliga och har på ett tillfredsställande sätt utfört identifieringen. Den stokastiska approximationsmetoden har emellertid uppenbara svårigheter att följa snabba parametervariationer. Metoden har dock en stor fördel i sin enkelhet och därmed snabba arbets-sätt.

## APPENDIX A

### REFERENSER

- (1) J. Wieslander: Reelltidsidentifiering med hjälp av minsta-kvadrat metoden, Försök på pilotdata, Rapport 6810 december 68, Lunds tekniska högskola, Institutionen för reglerteknik.
- (2) K.J. Åström: Introduction to Stochastic Control Theory, Academic Press, 1970.
- (3) Ya.Z. Tsypkin: Adaption, Learning and Self-Learning in Control Systems, Survey Paper, IFAC, London, 1966.
- (4) D.J. Wilde: Optimum Seeking Methods, Prentice Hall, Englewood, Cliffs., N.J., 1964.
- (5) T. Bohlin: Real-Time Estimation of Time-Variable Process Characteristics, TP 18.190, IBM Nordic Laboratory, Lidingö, Sweden.
- (6) B. Segerståhl: A Theory of Parameter Tracking Applied to Slowly Varying Nonlinear Systems, Technical Session 5, IFAC, Warsaw, 1969.

APPENDIX B  
PROGRAMUTSKRIFTER

STAPP använd på exempel 1	B 1
RTLS använd på exempel 2	B 3
KALID använd på exempel 3	B 6
SUBROUTINE KALID	B 11
SUBROUTINE RTLS	B 12
SUBROUTINE STAPP	B 13

FTN5.58

23/02-70

```

PROGRAM RTID
DIMENSION T(10),F1(30),U(2000),Y(2000),A(500),B(500)
NPOI=500
NMAX=4
CALL INPUT(U,Y,NPOI)
READ 205,NX
NN=2
DO 50 IT=1,NX
  READ 210,GAMZ
  DO 5 I=1,NN
    T(I)=0.
5  F1(I)=0.
    GAM=1.
    RIKT=(GAM-GAMZ)/40.
    E1=0.
    J=0
    Y1=0.
    U1=0.
    PRINT 215
    DO 40 I=1,NPOI
      IF(50-I) 30,20,20
20  IF(10-I) 25,30,30
25  GAM=GAM-RIKT
30  CONTINUE
    F1(1)=-Y1
    F1(2)=U1
    Y1=Y(1)
    U1=U(1)
    CALL STAPP(T,F1,Y1,NN,NMAX,GAM,RES)
    A(I)=T(1)
    B(I)=T(2)
    E1=E1+RES*RES
    IF(1,E0.25)E1=0.
    J=J+1
    IF(J-10) 40,35,35
35  J=0
    PRINT 220,I,RES,E1,A(I),B(I),GAM
40  CONTINUE
50  CONTINUE
    CALL EXIT
205 FORMAT(I10)
210 FORMAT(F10.5)
215 FORMAT(1H1,*TIME*,10X,3HRES,12X,2HE1,14X,2HA1,13X,2HB1,13X,3HGAM,
  * /)
220 FORMAT(I5,2E15.3,3F15.3)
END

```

FTN5.58

23/02-70

```

SUBROUTINE INPUT(U,Y,NPOI)
DIMENSION FI(30),PAR(30),U(2000),Y(2000),IRE(256)
N=1
NPAR=3*N
READ 101,(PAR(I),I=1,NPAR)
JBY=100
J=0
NPG=1
DO 1 I=1,NPAR
1 FI(I)=0.
IA=256
LENGTH=127
AMP=1.
IPR=1
CALL PRBN(LENGTH,IRE,IA)
IRAN=3249
NPOI=500
PRINT 100
DO 50 L=1,NPOI
J=J+1
CALL RANSS(IRAN,E)
E=1.0*E
U(L)=PRB(IPR,JRE,LENGTH,AMP,IA)
IF (J=JBY) 35,30,30
30 J=0
NPG=NPG+1
35 GO TO(40,40,36,37,38),NPG
36 PAR(2)=PAR(2)+0.02
GO TO 40
37 PAR(1)=PAR(1)-0.0045
GO TO 40
38 PAR(2)=PAR(2)-0.02
PAR(1)=PAR(1)+0.0045
40 CALL GEPODA(PAR,FI,N,Y(L),E,U(L))
50 PRINT 111,L,PAR(1),PAR(2),U(L),Y(L)
RETURN
100 FORMAT(% TIME      A=PAR      R=PAR      INPUT      OUTPUT*,//)
101 FORMAT(8F10.4)
111 FORMAT(I4,1X,4F10.3)
END

```

REWIND,69  
LG0EDIT

EXECUTION STARTED AT 1935 -44

UUUS NRUCS  
 UU06 NI02S  
 UU07 NPRTS  
 UU10 NI01S  
 UU11 NSTOPS

STORAGE ASSIGNMENT FOR VARIABLES (BLOCK, TYPE, RELATIVE LOCATION, NAME)

0000	UU4155	103F	0000	004157	104F	0000	004163	105F	0000	004205	106F	0001
0001	UU0053	123G	0001	000061	131G	0001	000062	134G	0001	000103	150G	0001
0001	UU0173	202G	0001	000177	30L	0000	R	004147	E1	0000	R	000012
0000	I	UU4144	U	0000	I	004141	JPKT	0000	I	004151	K	0000
0000	I	UU4154	M	0000	I	004150	N	0000	I	004137	NN	0000
0000	I	UU4135	N1	0000	R	000050	P	0000	R	004153	RES	0000
0000	R	UU0214	U	0000	R	004145	U1	0000	R	002164	Y	0000

00104	1*	DIMENSION	T(10),FI(30),P(10,10),U(1000),Y(1000)
00103	2*	NPOT=500	
00104	3*	CALL INPUT(U,Y,NPOT)	
00105	4*	N1=2	
00106	5*	NPAR=2*N1	
00107	6*	NN=2*N1	
00110	7*	DO 50 K1=1,10	
00113	8*	UPAT=10	
00114	9*	READ 103,RL	
00117	10*	PRINT 104,RL	
00122	11*	DO 5 I=1,NN	
00125	12*	T(1)=0.0	
00126	13*	FI(I)=0.0	
00130	14*	DO 15 I=1,NN	
00133	15*	DO 10 J=1,NN	
00136	16*	P(I,J)=0.0	
00140	17*	P(I,I)=100.	
00142	18*	U1=0.0	
00143	19*	Y1=0.0	
00144	20*	E1=0.0	
00145	21*	PRINT 105	
00147	22*	DO 30 N=1,NPOT	
00152	23*	K=,PAR+1	
00153	24*	DO 20 L=2,NPAR	

```

00156 25*      K=N-1
00157 26*      FI(K)=FI(K-1)
00158 27*      FI(1)=-Y1
00159 28*      FI(N1+1)=U1
00160 29*      Y1=Y(N)
00161 30*      U1=U(N)
00162 31*      CALL RTLS(T,P,FI,Y1,N1,10,RL,RFS)
00163 32*      E1=E1+RES*RLS
00164 33*      IF(N.EQ.25)E1=0.0
00165 34*      IF(N-JPKT) 30,25,25
00166 35*      JPKT=JPKT+10
00167 36*      PRINT 106,N,RES,E1,(T(N),M=1,N1)
00168 37*      30 CONTINUE
00169 38*      50 CONTINUE
00170 39*      103 FORMAT(F10.5)
00171 40*      104 FORMAT(IH1,I0A,3HRL=,F10.5)
00172 41*      105 FORMAT(IH0,OX,92HTIME
00173 42*      *      I2
00174 43*      106 FORMAT(6X,I5,2E15.3,4F15.4)
00175 44*      END

```

T1  
E1  
T4, //)

RES

END OF UNIVAC 1108 FORTRAN V COMPILATION. 0 \*DIAGNOSTIC\* MESSAGE(S)

```

PHASE 1 TIME = 0 SEC.
PHASE 2 TIME = 1 SEC.
PHASE 3 TIME = 0 SEC.
PHASE 4 TIME = 0 SEC.
PHASE 5 TIME = 0 SEC.
PHASE 6 TIME = 0 SEC.

```

TOTAL COMPILATION TIME = 1 SEC



0005 NI02\$  
0006 NERR3\$

STORAGE ASSIGNMENT FOR VARIABLES (BLOCK, TYPE, RELATIVE LOCATION, NAME)

0000 000001 101F 0001 000012 107G 0000 I 000000 I 0000 000004 INJPS

```

00101 1* SUBROUTINE INPUT(U,Y,NPOI)
00103 2* DIMENSION U(500),Y(500)
00104 3* NPOI=500
00105 *DIAGNOSTIC* POSSIBLE REDUNDANT LOADING OF U :
00105 *DIAGNOSTIC* POSSIBLE REDUNDANT LOADING OF Y :
00105 4* READ 101,((U(I),Y(I)),I=1,500)
00114 5* RETURN
00115 6* 101 FORMAT(10F8.3)
00116 7* END

```

END OF UNIVAC 1108 FORTRAN V COMPILATION. 2 \*DIAGNOSTIC\* MESSAGE(S)

```

PHASE 1 TIME = 0 SEC.
PHASE 2 TIME = 0 SEC.
PHASE 3 TIME = 0 SEC.
PHASE 4 TIME = 0 SEC.
PHASE 5 TIME = 1 SEC.
PHASE 6 TIME = 0 SEC.

```

TOTAL COMPILATION TIME = 1 SEC

## STORAGE ASSIGNMENT FOR VARIABLES (BLOCK, TYPE, RELATIVE LOCATION, NAME)

0001	000112	131G	0001	000113	133G	0001	000125	141G	0001	000133	147G	0001
0001	000155	166G	0001	000164	172G	0001	000273	226G	0001	000250	24L	0001
0000	000407	303F	0000	000421	304F	0000	000424	308F	0000	000444	309F	0000
0000 R	000404	DENOM	0000 R	000370	DUMMY	0000 R	000375	E	0000 R	000374	E1	0000
0000 R	000161	FI	0000 I	000372	I	0000 I	000373	J	0000 I	000371	JPKT	0000
0000 I	000401	L	0000 I	000406	M	0000 I	000367	MSEC	0000 I	000377	N	0000
0000 I	000365	NPAR	0000 I	000363	NPOI	0000 I	000364	N1	0000 R	000217	P	0000
0000 R	000000	R2M	0000 R	000147	T	0000 R	000000	U	0000 R	000405	V	0000
0002 R	000310	Y	0000 R	000402	Y1	0002 R	000000	U	0000 R	000405	V	0000

00101	1*	DIMENSION R2M(10,10),ALPHA(3)
00103	2*	DIMENSION T(10),FI(30),P(10,10)
00104	3*	COMMON U(200),Y(200)
00105	4*	EXTERNAL F
00106	5*	NPOI=200
00107	6*	CALL INPUT(U,Y,NPOI)
00110	7*	N1=1
00111	8*	NPAR=2*N1
00112	9*	NN=2*N1
00113	10*	ALPHA(1)=-3.0
00114	11*	ALPHA(2)=-3.0
00115	12*	ALPHA(3)=-7.0
00116	13*	MSEC=180
00117	14*	CALL GFLPW(F,DUMMY,ALPHA,3,1.0E-6,-1.0E+6,1.0E-6,1.0E-3,2453,MSEC)
00120	15*	JPKT=10
00121	16*	R2M(1,1)=10.**ALPHA(1)
00122	17*	R2M(2,2)=10.**ALPHA(2)
00123	18*	R2M(1,2)=10.**ALPHA(3)
00124	19*	R2M(2,1)=R2M(1,2)

```

00125 20*
00127 21*
00140 22*
00143 23*
00144 24*
00146 25*
00151 26*
00154 27*
00156 28*
00160 29*
00161 30*
00162 31*
00163 32*
00165 33*
00170 34*
00171 35*
00174 36*
00175 37*
00177 38*
00200 39*
00201 40*
00202 41*
00203 42*
00204 43*
00205 44*
00206 45*
00211 46*
00212 47*
00213 48*
00214 49*
00217 50*
00220 51*
00232 52*
00234 53*
00235 54*
00236 55*
00237 56*
00237 57*
00240 58*
00241 59*

PRINT 303
PRINT 304,((R2M(I,J),J=1,NN),I=1,NN)
DO 5 I=1,NN
  T(I)=0.0
  5 FI(I)=0.0
  DO 15 I=1,NN
    DO 10 J=1,NN
      10 P(I,J)=0.0
      15 P(I,I)=100.
      E1=0.0
      E=0.
      VI=0.
PRINT 308
DO 30 N=1,NPOI
  K=NPAP+1
  DO 20 L=2,NPAR
    K=K-1
    20 FI(K)=FI(K-1)
    FI(1)=U(N)
    Y1=Y(N)
    CALL KALID(T,P,FI,Y1,NN,10,R2M,RES,DENOM)
    E1=E1+RES*RES
    E=E+RES*RES/DENOM
    VI=ALOG(DENOM)+VI
    V=VI+N*(ALOG(E/N)+1.)
    IF (N-25)24,23,24
    23 E1=0.
    E=0.
    V=0.
    24 IF(N-JPKT) 30,25,25
    25 JPKT=JPKT+10
    PRINT 309, N,E,E1,V,(T(M),M=1,NN)
    30 CONTINUE
    STOP
    303 FORMAT(1H1,10X,43HR2M IS COVARIANCE MATRIX OF PARAMETER NOISE,/)
    304 FORMAT(11X,2F10.5,/)
    308 FORMAT(1H0,6X,77HTIME
      *      T1      T2,/)
    309 FORMAT(6X,15,3E15.6,2F15.4)
    END

```

END OF UNIVAC 1108 FORTRAN V COMPILATION. 0 \*DIAGNOSTIC\* MESSAGE(S)

PHASE 1 TIME = 1 SEC.

PHASE 2 TIME = 0 SEC.

PHASE 3 TIME = 0 SEC.

0005 NI02\$  
0006 SIN  
0007 EXP  
0010 NI01\$  
0011 NERR3\$

STORAGE ASSIGNMENT FOR VARIABLES (BLOCK, TYPE, RELATIVE LOCATION, NAME)

0000	001133	100F	0000	001153	102F	0001	000027	111G	0001	000075	122G
0000	R	000310	A	0000	R	000620	B	0000	R	000000	E
0000	I	001130	IRAN	0000	R	001132	RND	0000	I	001131	I

```
00101 1* SUBROUTINE INPUT(U,Y,NPOI)
00103 2* DIMENSION U(200),Y(200),E(200),A(200),B(200)
00104 3* NPOI=200
00105 4* PRINT 100
00107 5* IRAN=19
00110 6* DO 10 I=1,NPOI
00113 7* CALL MCNODI(IRAN,RND)
00114 8* E(I)=1.225*RND
00115 9* 10 CONTINUE
00117 10* U(I)=5.*(1.+SIN(0.015))+0.5*SIN(0.5)
00120 11* Y(I)=2.*EXP(0.9-0.2*U(I))*U(I)+E(1)
00121 12* DO 50 I=2,NPOI
00124 13* U(I)=5.*(1.+SIN(0.015*I))+0.5*SIN(0.5*I)
00125 14* Y(I)=2.*EXP(0.9-0.2*U(I))*U(I)+(0.5+2.*EXP(0.7-0.15*U(I)))*U(I-1)+
00126 15* *E(I)
00127 16* A(I)=2.*EXP(0.9-0.2*U(I))
00128 17* B(I)=0.5+2.*EXP(0.7-0.15*U(I))
00130 18* 50 CONTINUE
00132 19* PRINT 102,(I,U(I),Y(I),E(I),A(I),B(I),I=1,200)
00145 20* RETURN
00146 21* 100 FORMAT(1H1,5X,79HTIME
00147 22* * A B ,/)
00148 23* 102 FORMAT(5X,I5,5F15.4)
00150 24* END
```

INPUT OUTPUT NOISE

END OF UNIVAC 1108 FORTRAN V COMPILATION. 0 \*DIAGNOSTIC\* MESSAGE(S)  
PHASE 1 TIME = 1 SEC.  
PHASE 2 TIME = 0 SEC.

0004 NEXP2\$  
0005 ALOG  
0006 NERR3\$

# STORAGE ASSIGNMENT FOR VARIABLES (BLOCK, TYPE, RELATIVE LOCATION, NAME)

Block	Type	Relative Location	Name
0001	R	000026	111G
0001	R	000173	30L
0000	R	000013	FI
0000	I	000373	L
0000	R	000051	P
0000	R	000377	V
0001	R	000034	117G
0000	R	000376	DENOM
0000	I	000364	I
0000	I	000371	N
0000	R	000375	RES
0000	R	000370	VI
0001	R	000035	122G
0000	R	000367	E
0000	I	000406	INJP\$
0000	I	000363	NN
0000	R	000215	R1M
0000	R	000310	Y
0001	R	000100	140G
0000	R	000366	E1
0000	I	000365	J
0000	I	000362	NPAR
0000	R	000001	T
0000	R	000374	Y1

```

1*      FUNCTION F(ALPHA,NARG)
2*      DIMENSION T(10),FI(30),P(10,10),R1M(10,10),ALPHA(3)
3*      COMMON U(200),Y(200)
4*      NPOI=200
5*      NPAR=2
6*      NN=2
7*      DO 5 I=1,NN
8*      T(I)=0.0
9*      FI(I)=0.0
10*     DO 15 I=1,NN
11*     DO 10 J=1,NN
12*     P(I,J)=0.0
13*     P(I,I)=100.
14*     E1=0.0
15*     E=0.
16*     VI=0.
17*     R1M(1,1)=10**ALPHA(1)
18*     R1M(2,2)=10**ALPHA(2)
19*     R1M(1,2)=10**ALPHA(3)
20*     R1M(2,1)=R1M(1,2)
21*     DO 30 N=1,NPOI
22*     K=NPAR+1
23*     DO 20 L=2,NPAR
24*     K=K-1
25*     FI(K)=FI(K-1)
26*     FI(1)=U(N)
27*     Y1=Y(N)
28*     CALL KALID(T,P,FI,Y1,NN,10,R1M,RES,DENOM)

```

```

00154      E1=E1+RES*RES
00155      E=E+RES*RES/DENOM
00156      VI=ALOG(DENOM)+VI
00157      V=VI+N*(ALOG(E/N)+1.)
00160      IF (N-25)30,23,30
00163          23 E1=0.
00164          E=0.
00165          V=0.
00166          30 CONTINUE
00170      F=V
00171      RETURN
00172      END

```

END OF UNIVAC 1108 FORTRAN V COMPILATION.      0 \*DIAGNOSTIC\* MESSAGE(S)

PHASE 1	TIME =	0 SEC.
PHASE 2	TIME =	0 SEC.
PHASE 3	TIME =	1 SEC.
PHASE 4	TIME =	0 SEC.
PHASE 5	TIME =	0 SEC.
PHASE 6	TIME =	0 SEC.

TOTAL COMPILATION TIME =    1    SEC

```

SUBROUTINE KALID(T,P,FI,NN,NMAX,R1M,RES,DENOM)
C REAL-TIME IDENTIFICATION USING KALMAN THEORY. SUBROUTINE UP-
C DATES ARGUMENTS T,P,RES AND DENOM.
C REFERENCE NONE
C AUTHOR JOHAN WIESLANDER 21/08 1969
C T IS VECTOR CONTAINING ESTIMATED SYSTEM PARAMETERS. FI CON-
C TAINS OLD INPUT AND OUTPUT VALUES. FI SHOULD BE UPDATED OUT-
C SIDE THE ROUTINE.
C P IS COVARIANCE MATRIX OF THE A-POSTERIORI ESTIMATION ERROR.
C Y IS LAST OUTPUT FROM THE SYSTEM.
C NN IS NUMBERS OF PARAMETERS.
C NMAX IS DIMENSION PARAMETER. MAX = 10.
C R1M IS COVARIANCE MATRIX OF PARAMETER NOISE.
C R1M IS ASSUMED TO BE SYMMETRIC.
C RES IS THE RESIDUAL.
C DENOM IS THE FACTOR 1 + FI*P*FI.
C SUBROUTINES REQUIRED NONE.
  DIMENSION T(NMAX), P(NMAX,NMAX), FI(NMAX), R1M(NMAX,NMAX), RK(11)
  N = NN
  DO 5 I = 1,N
    SL = 0.
    DO 4 J = 1,N
      4 SL = SL + P(I,J)*FI(J)
    5 RK(I) = SL
    SL = 1.
    DO 10 I = 1,N
      10 SL = SL + FI(I)*RK(I)
    DENOM = SL
    DO 15 I = 1,N
      15 RK(I) = RK(I)/SL
    DO 20 I = 1,N
      DO 20 J = 1,N
        P(I,J) = P(I,J) - RK(I)*RK(J)*SL + R1M(I,J)
      20 P(J,I) = P(I,J)
    DO 30 J = 1,N
      30 SL = SL - FI(J)*T(J)
    DO 35 J = 1,N
      35 T(J) = T(J) + RK(J)*SL
    RES = SL
    RETURN
  END

```

```

      SUBROUTINE RTLS(T,P,FI,Y,NN,NMAX,RL,RES)
C   SUBROUTINE UPDATES ARGUMENTS T, P AND RES
C   T IS VECTOR CONTAINING ESTIMATED SYSTEMPARAMETERS
C   P CORRESPONDS TO THE INVERSE OF THE INF. MATRIX
C   FI CONTAINS OLD INPUT AND OUTPUT VALUES FI SHOULD BE UPDATED
C   OUTSIDE THE ROUTINE
C   Y IS LAST OUTPUT FROM THE SYSTEM
C   NN IS NUMBERS OF PARAMETERS
C   RL IS THE BASE OF THE EXPONENTIAL WEIGHTING FUNCTION
C   AUTHOR JOHAN WIESLANDER
C   SUBROUTINES REQUIRED NONE
      DIMENSION T(NMAX), P(NMAX,NMAX), FI(NMAX), RK(10), S(10)
      N = NN
      DO 5 I = 1,N
        SL = 0.
        DO 10 J = 1,N
10    SL = SL + P(I,J)*FI(J)
        RK(I) = SL
        5 S(I) = SL
        SL = 1.
        DO 15 I = 1,N
15    SL = SL + FI(I)*RK(I)
        SK = Y
        DO 25 I = 1,N
          RK(I) = RK(I)/SL
          DO 20 J = 1,I
            P(I,J) = ( P(I,J) - RK(I)*S(J) )/RL
20    P(J,I) = P(I,J)
          25 SK = SK - FI(I)*T(I)
          DO 35 I = 1,N
35    T(I) = T(I) + RK(I)*SK
        RES = SK
      RETURN
      END

```



```
SUBROUTINE STAPP(T,FI,Y,N,NMAX,GAM,RES)
  DIMENSION T(NMAX), FI(NMAX)
  SK = GAM
  SL = Y
  DO 5 I = 1,N
    SK = SK + FI(I)*FI(I)
  5 SL = SL - FI(I)*T(I)
  DO 10 I = 1,N
  10 T(I) = T(I) + FI(I)*GAM*SL/SK
  RES = SL
  RETURN
  END
```

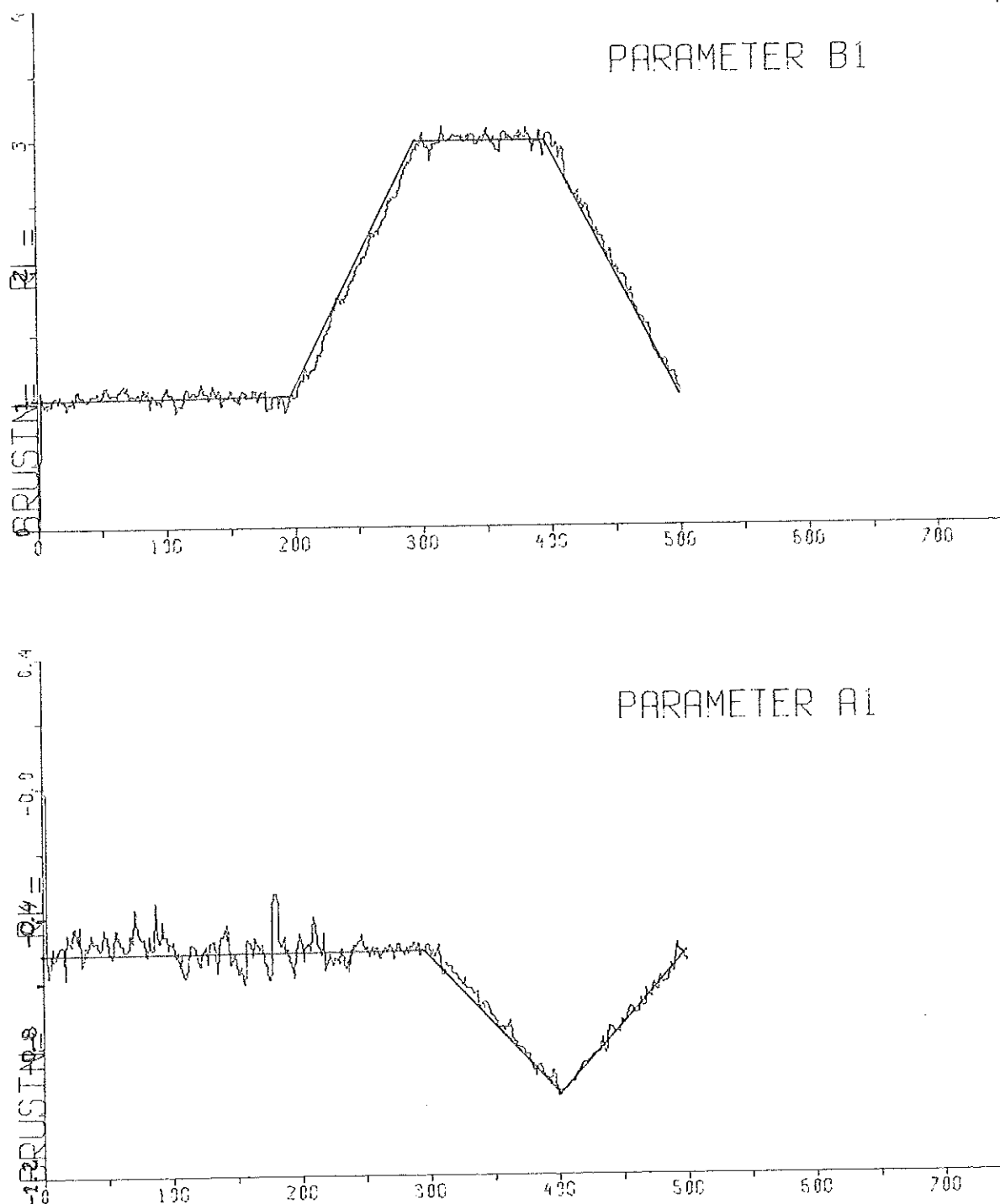


Fig.1 Reelltidsidentifiering enligt minsta-kvadrat metoden  $k = 0.1$

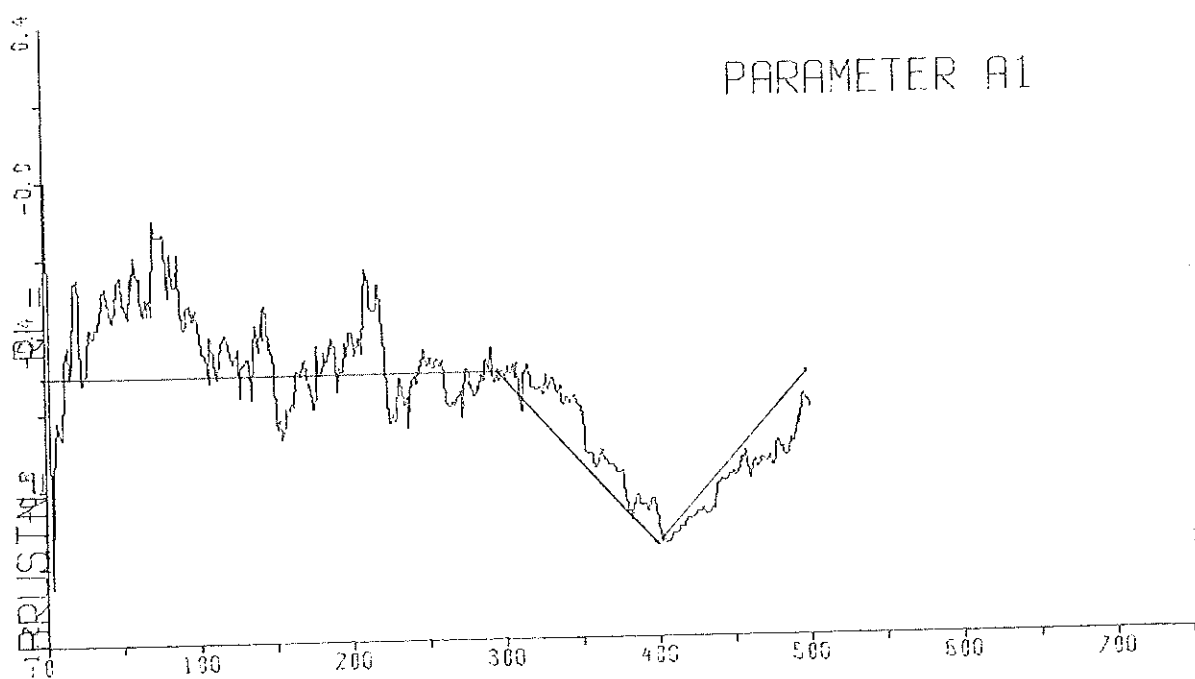
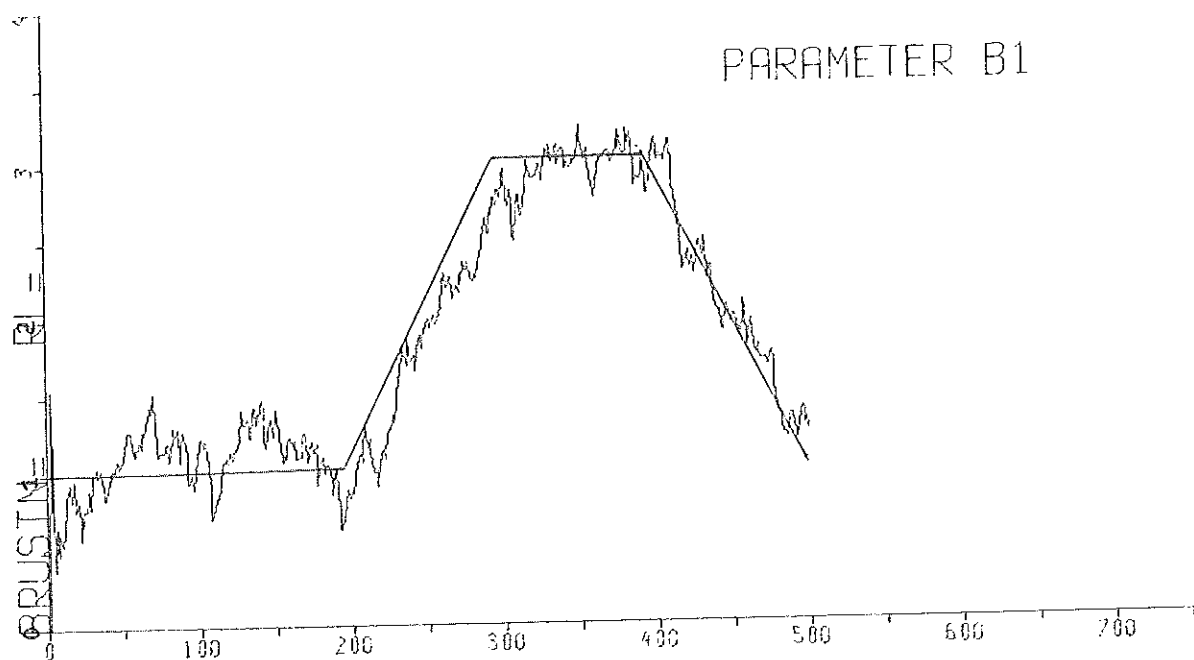


Fig.2 Reelltidsidentifiering enligt minsta-kvadrat  
metoden med  $k = 1.0$

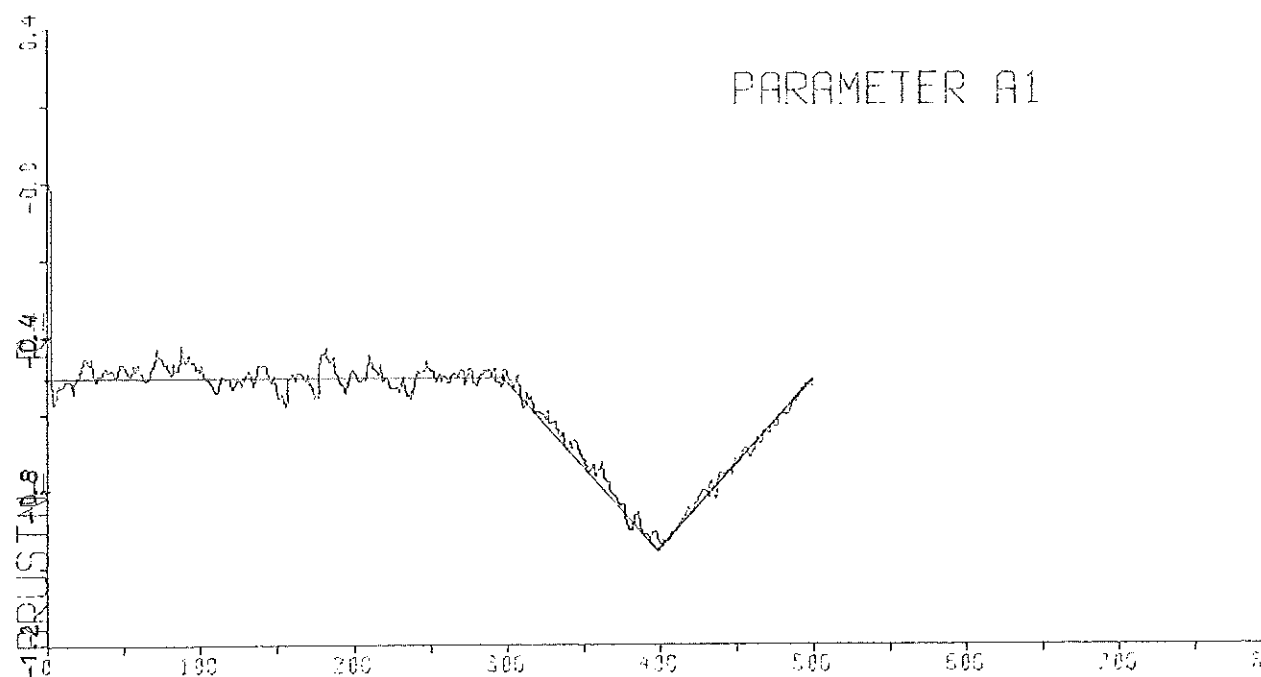
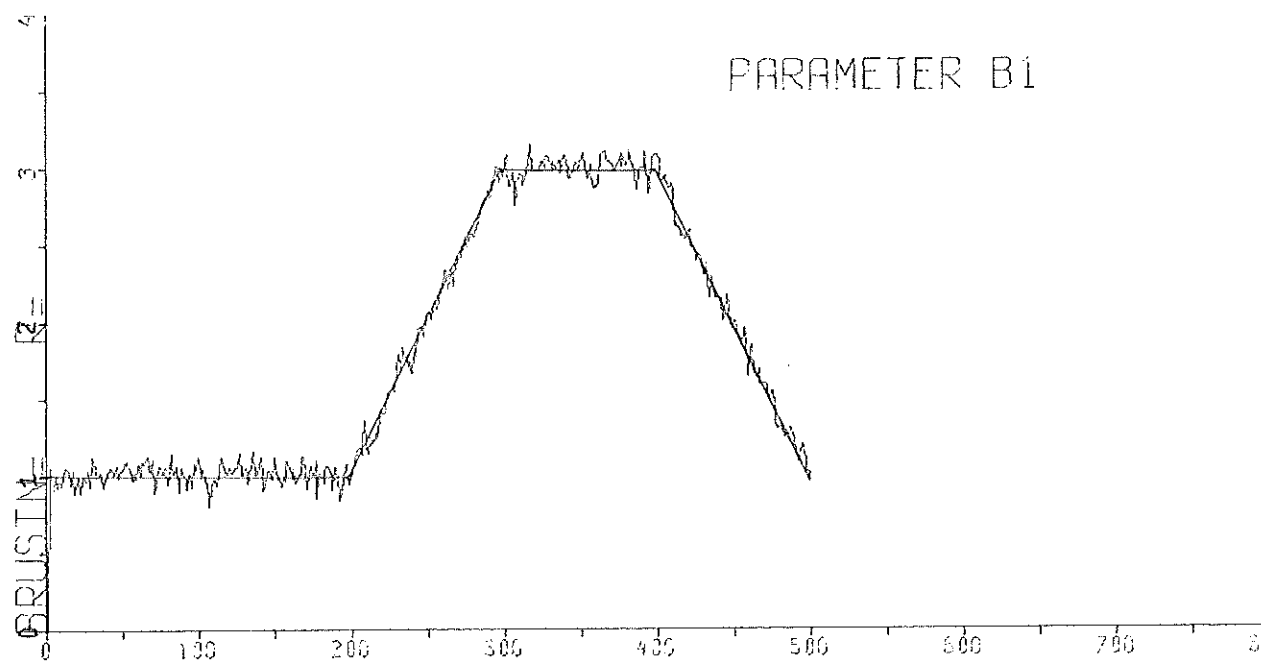


Fig. 3 Reelltidsidentifiering enligt KALID  
för  $k = 0.1$

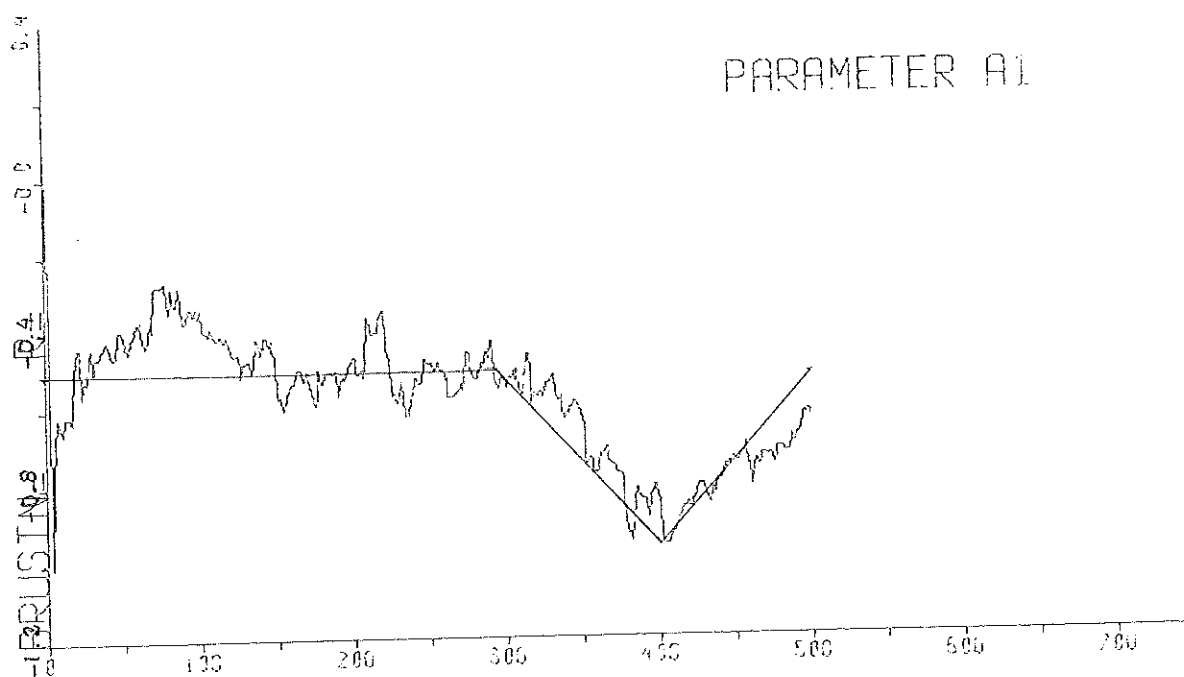
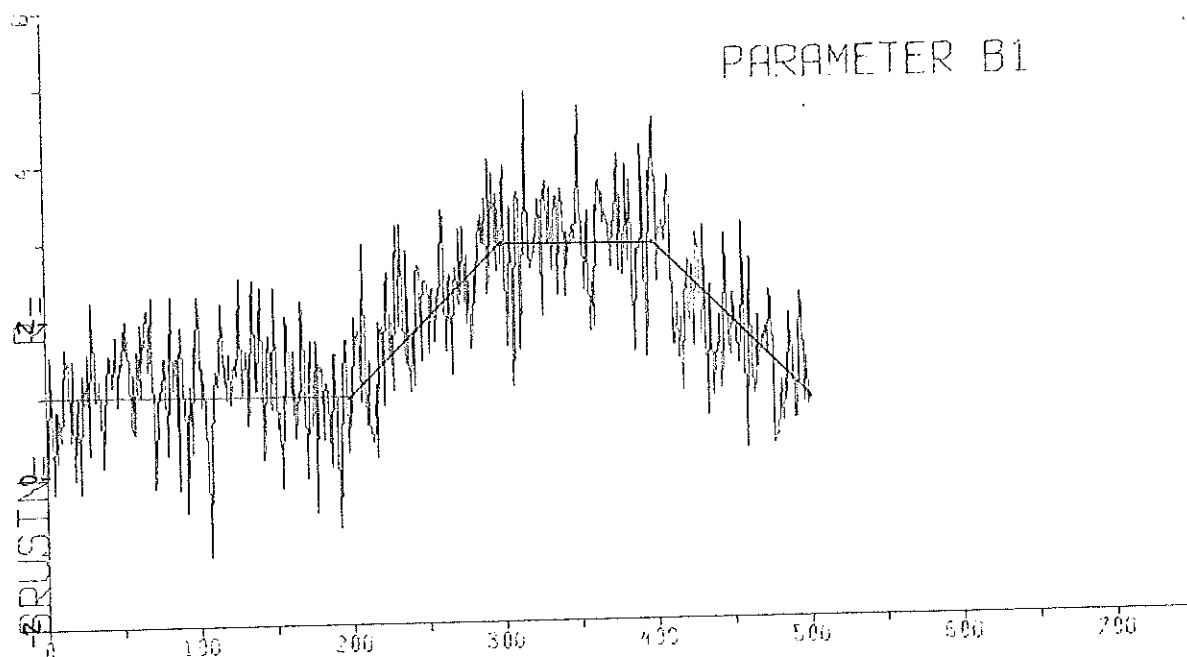


Fig. 4 Reelltidsidentifisering enligt KALID  
med  $k = 1.0$

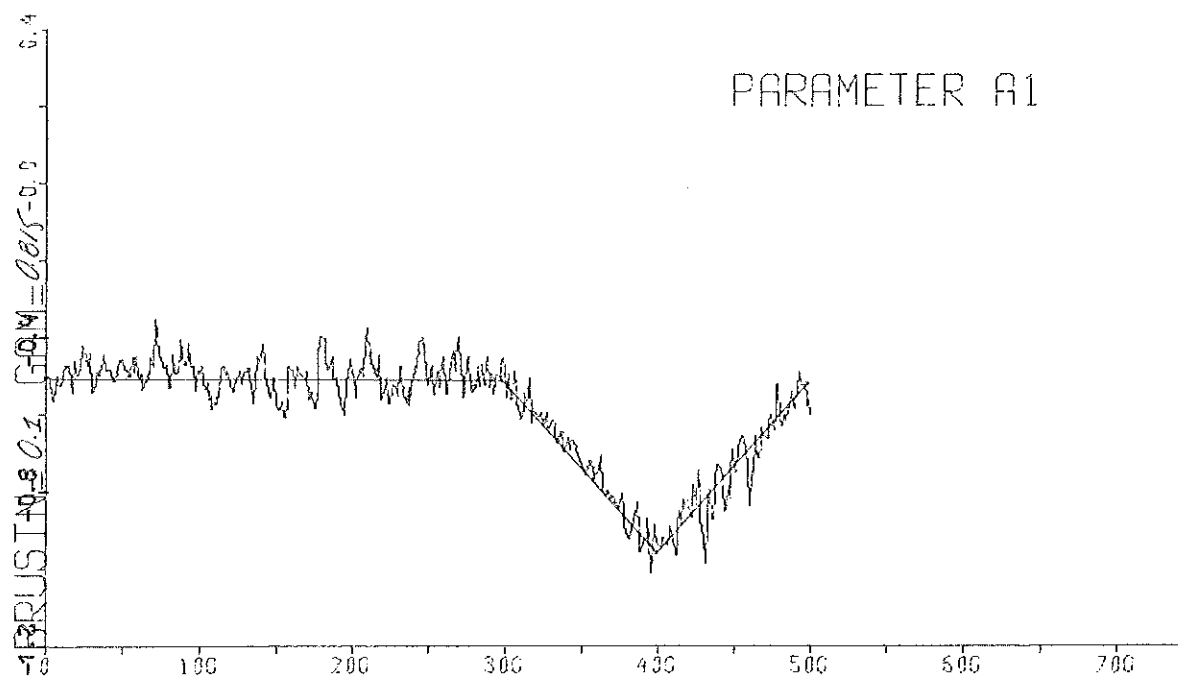
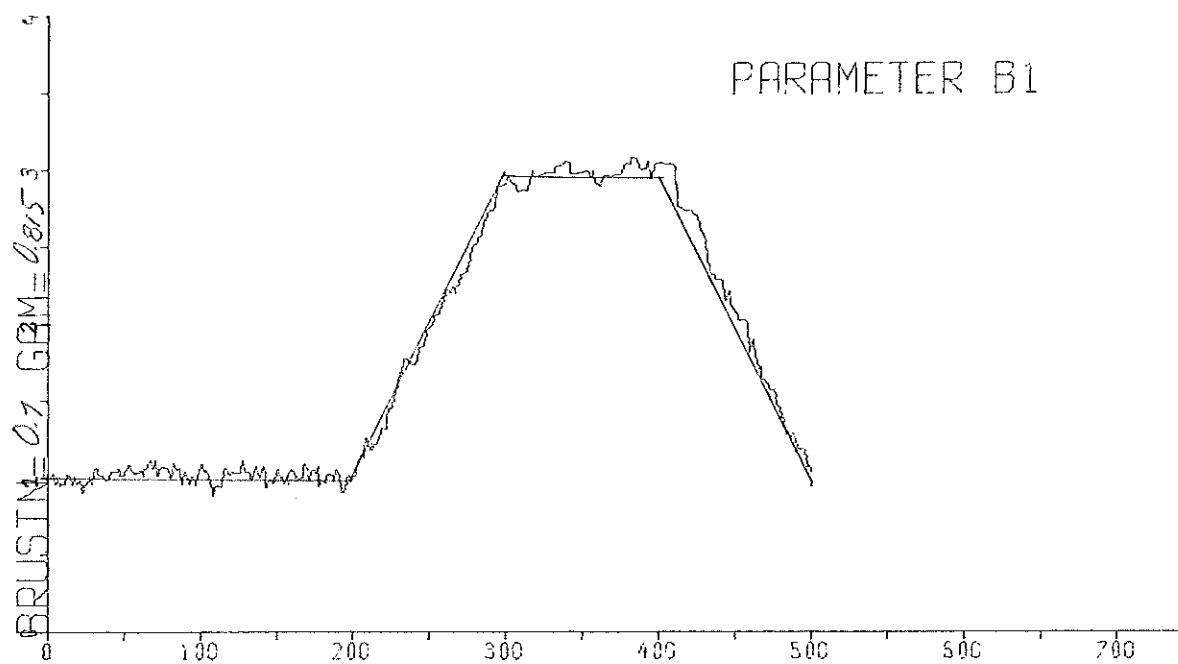


Fig. 5 Reelltidsidentifiering enligt stokastisk approximationsmetoden med  $k = 0.1$

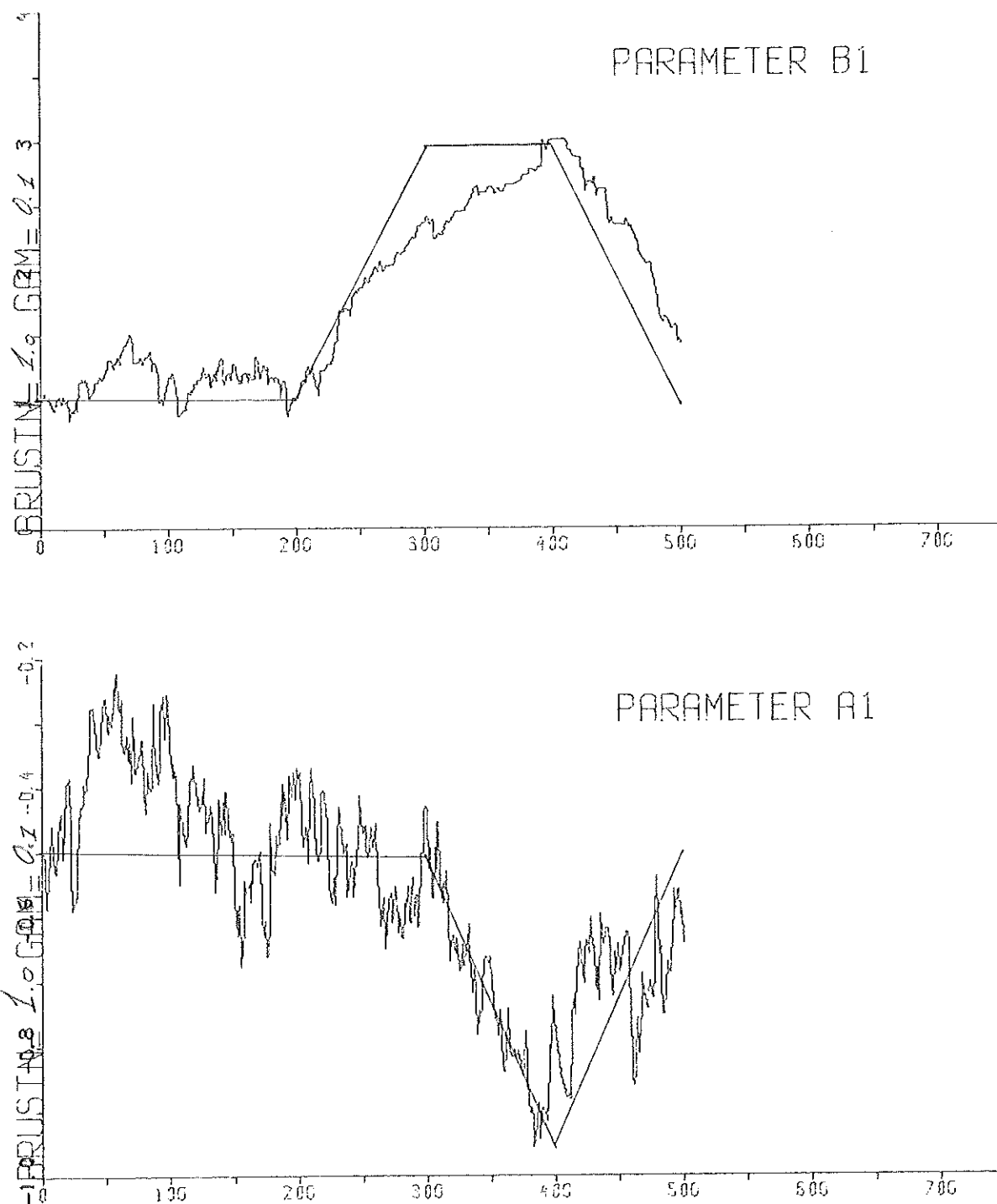


Fig. 6 Reelltidsidentifisering enligt stokastisk approximationsmetoden med  $k = 1.0$

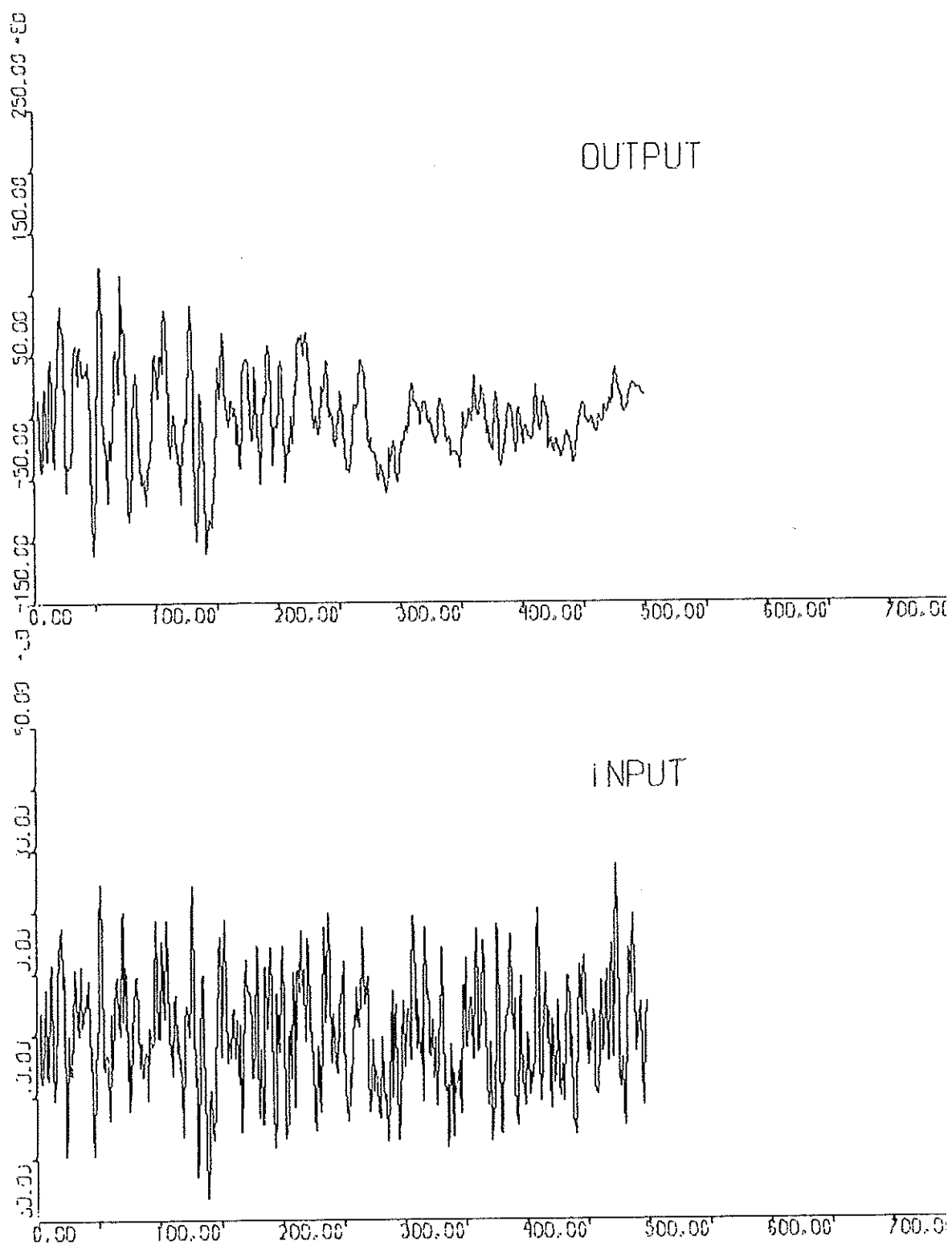


Fig. 7 In - och utsignaler från exempel 2



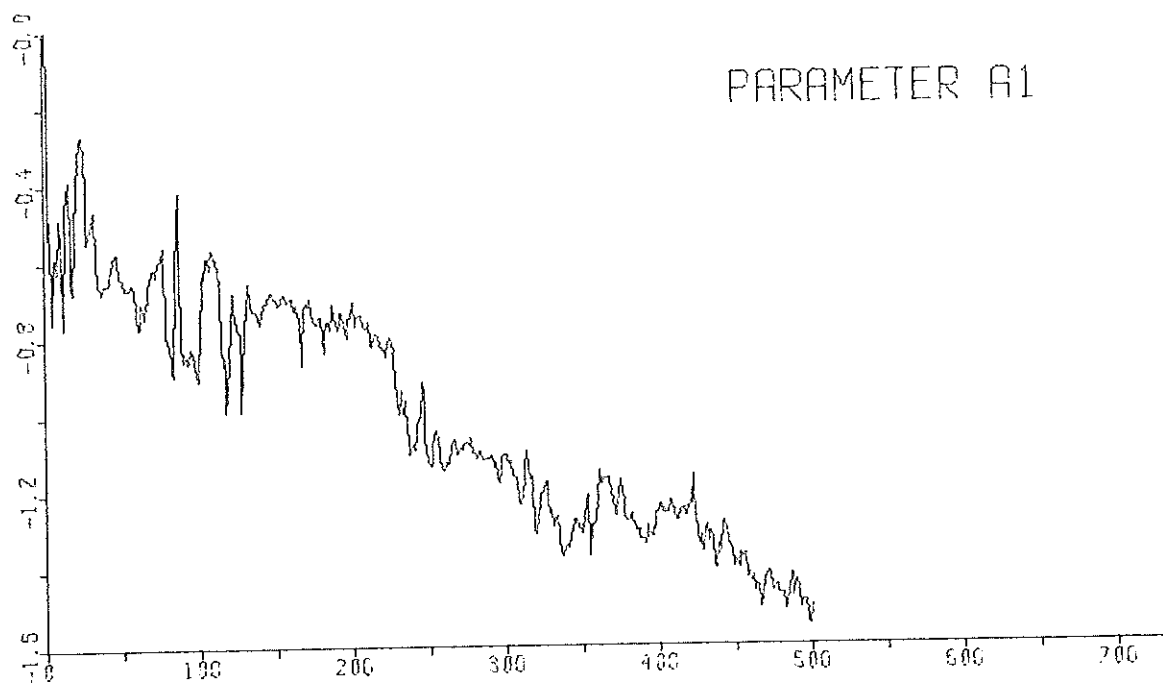
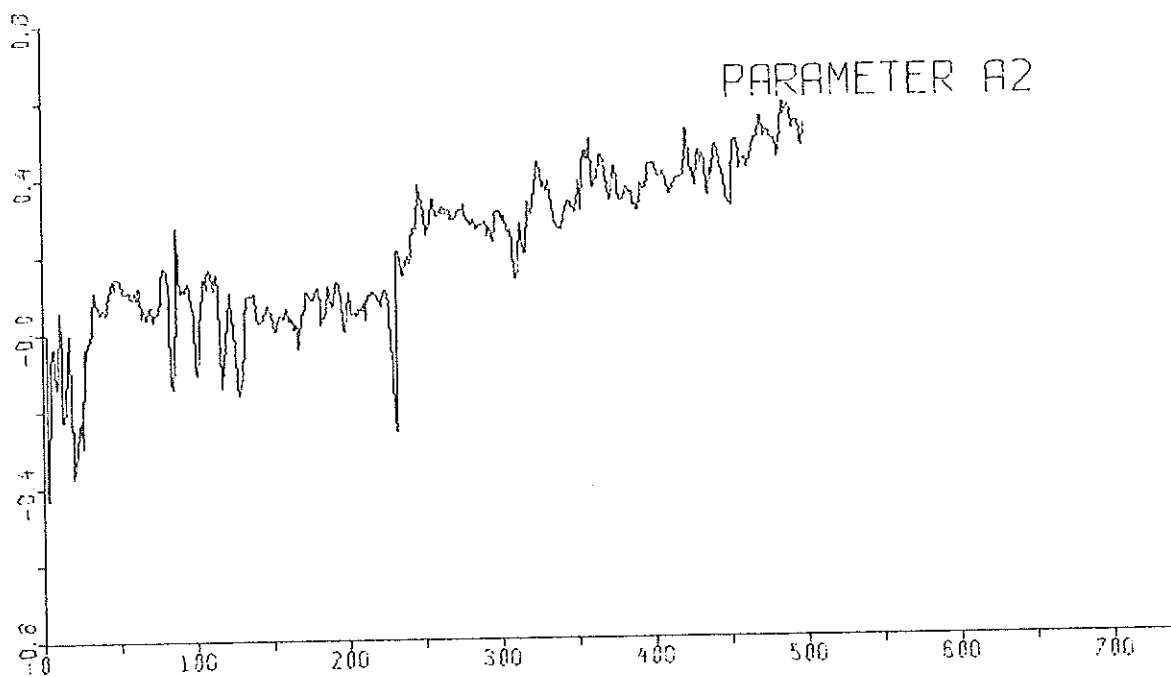


Fig. 8 Identifiering av systemet i exempel 2 enligt  
stokastisk approximationsmetoden med  $GAMZ = 0.5$

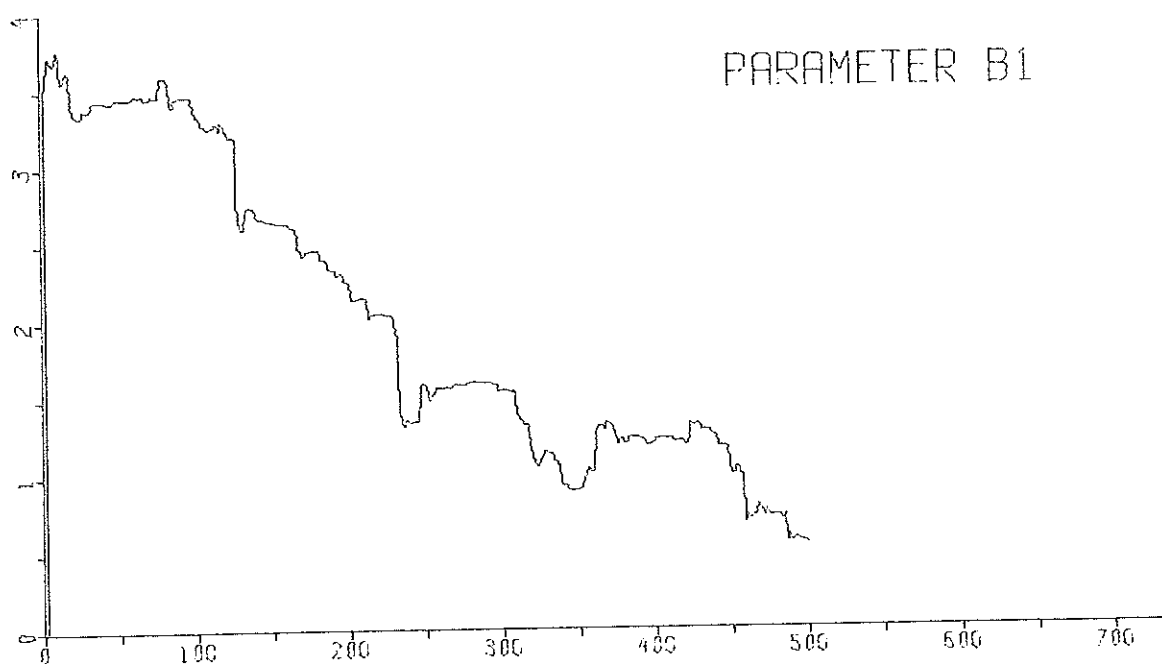
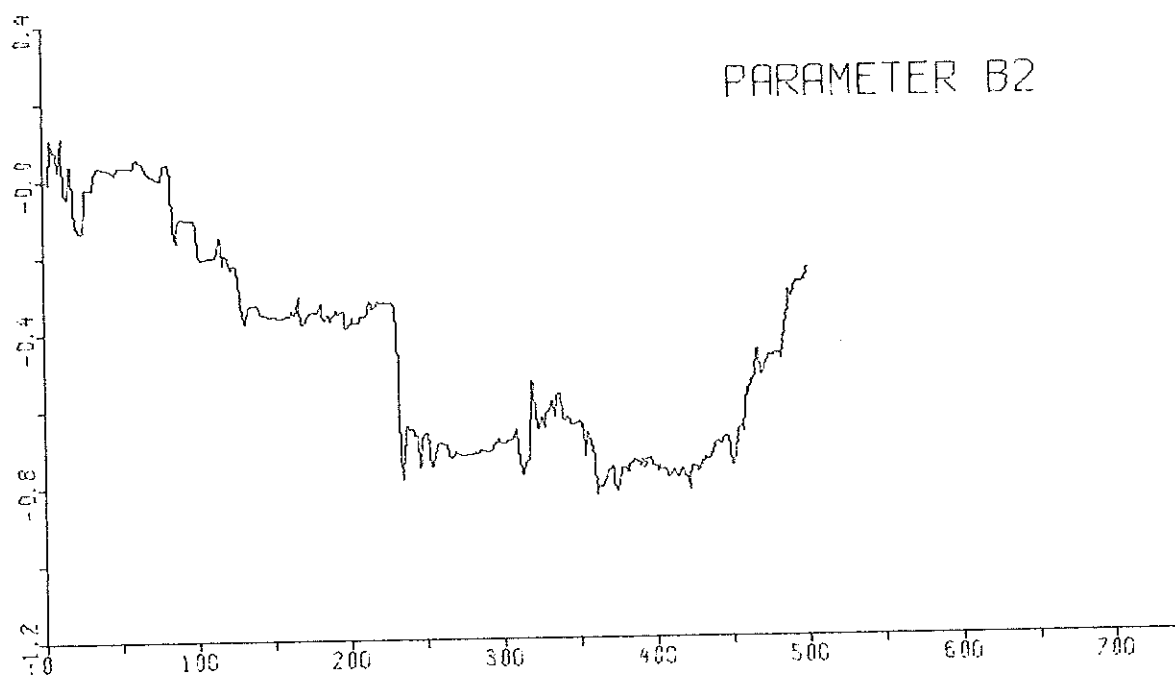


Fig. 9 Identifiering av systemet i exempel 2 enligt  
stokastisk approximationsmetoden med  $GAMZ = 0.5$

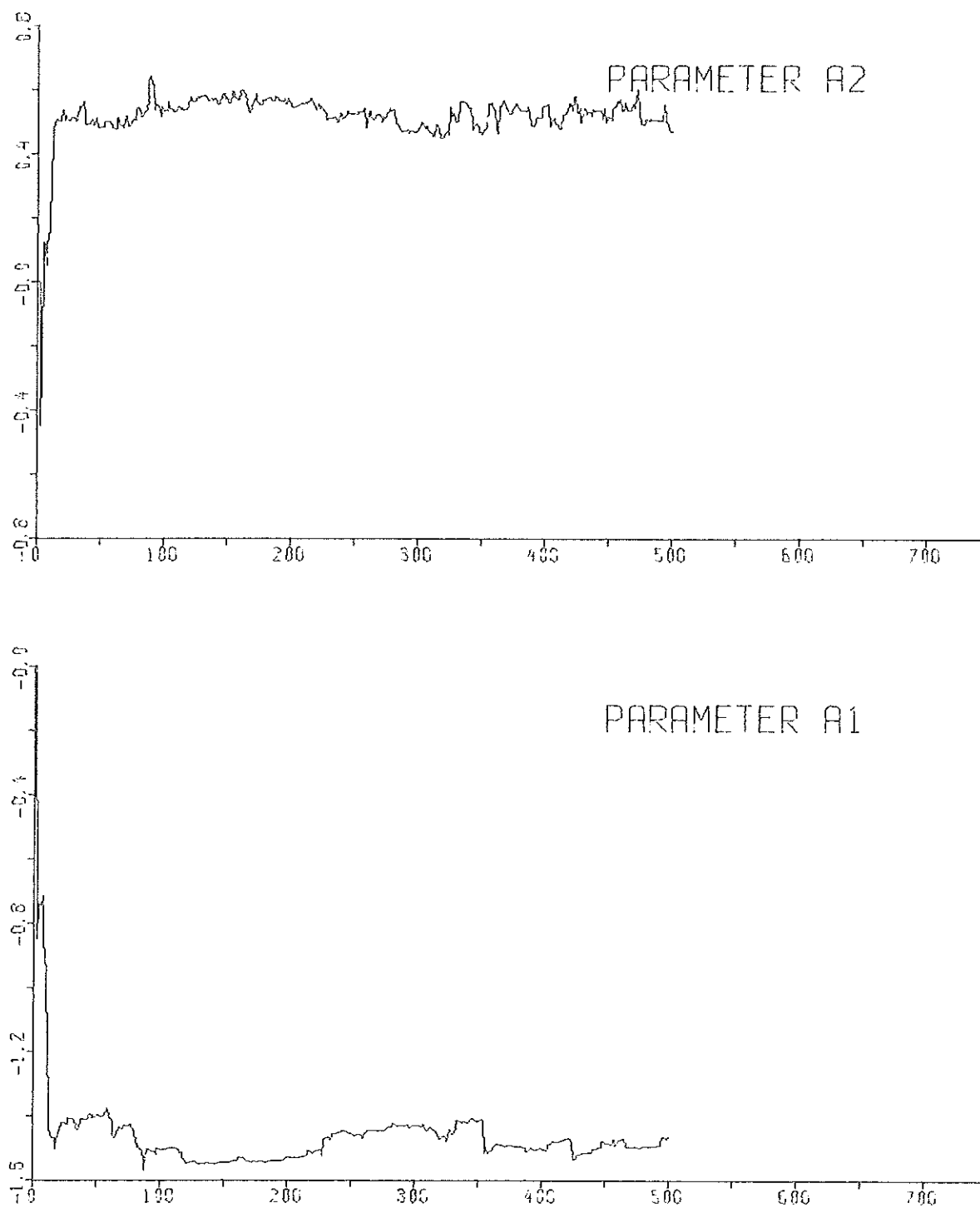


Fig. 10 Identifiering av systemet i exempel 2 användande Kalmanestimering. R1-matrisen ges av (5.1)

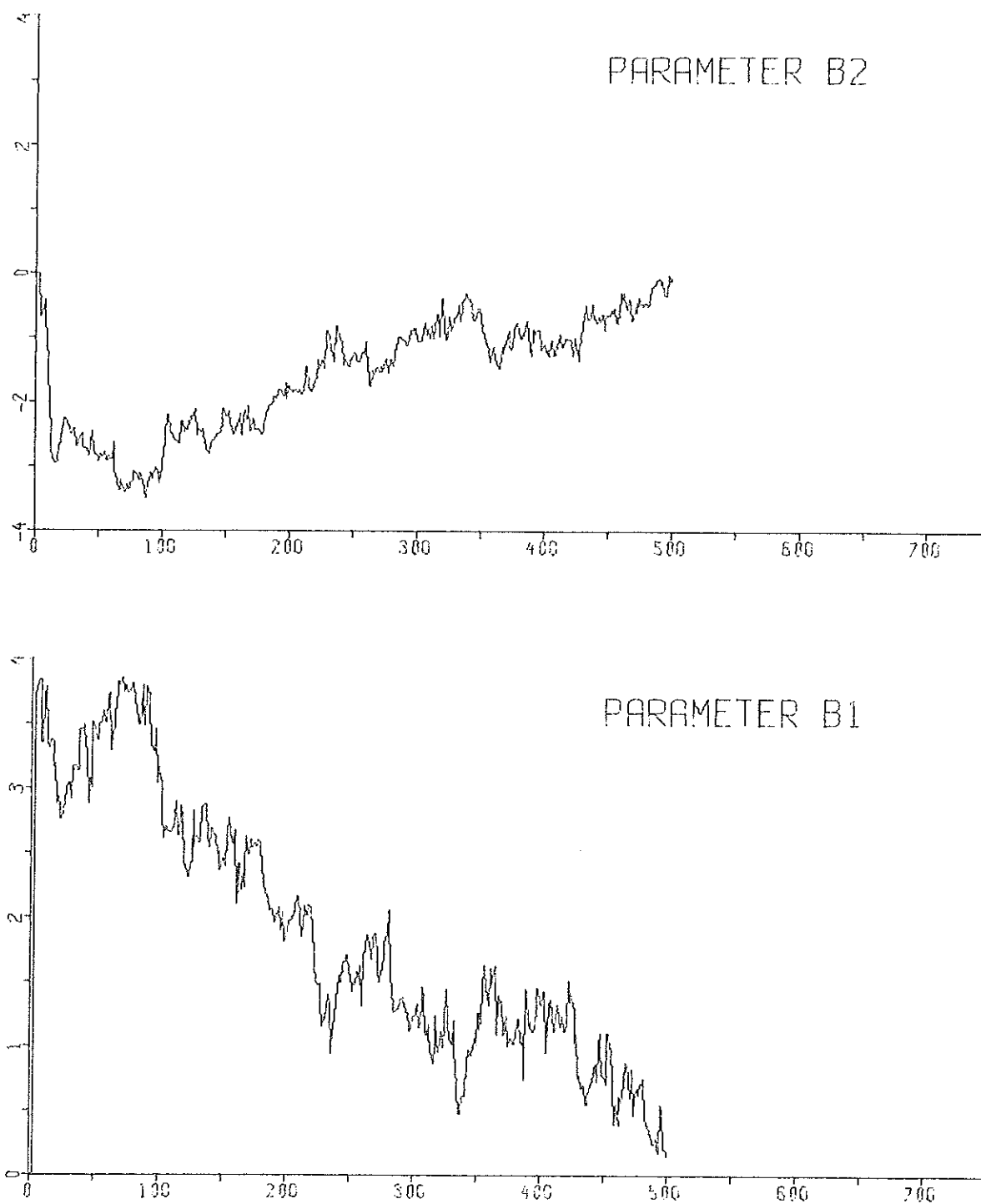


Fig. 11 Identifiering av systemet i exempel 2 användande Kalmanestimering. R1-matrisen ges av (5.1)

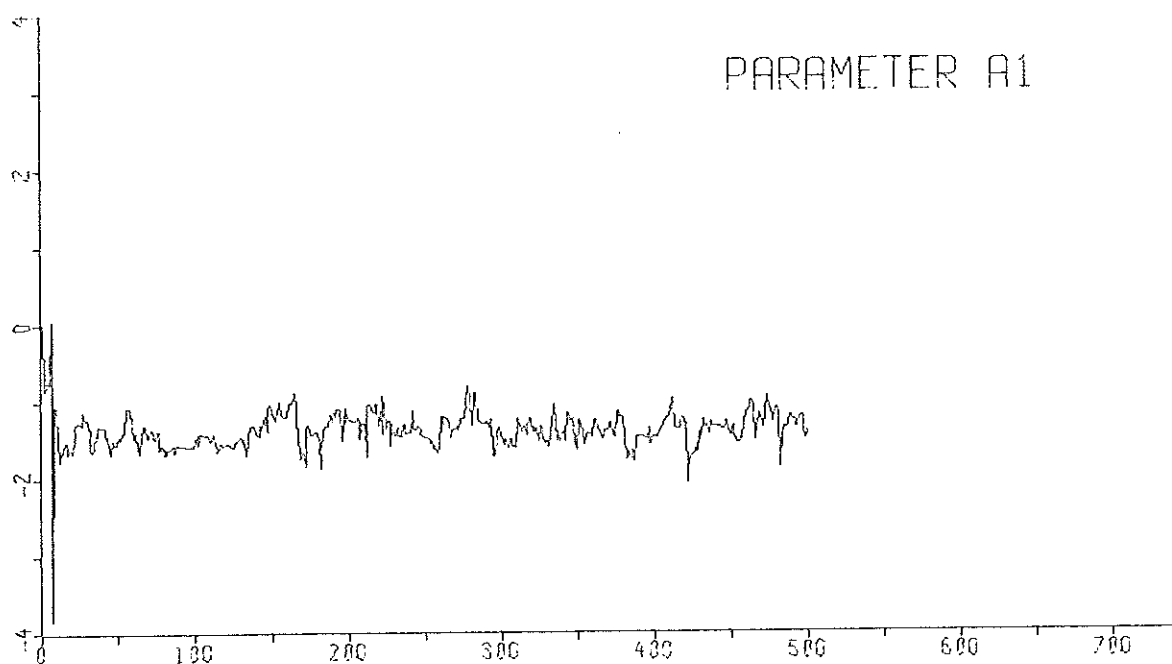
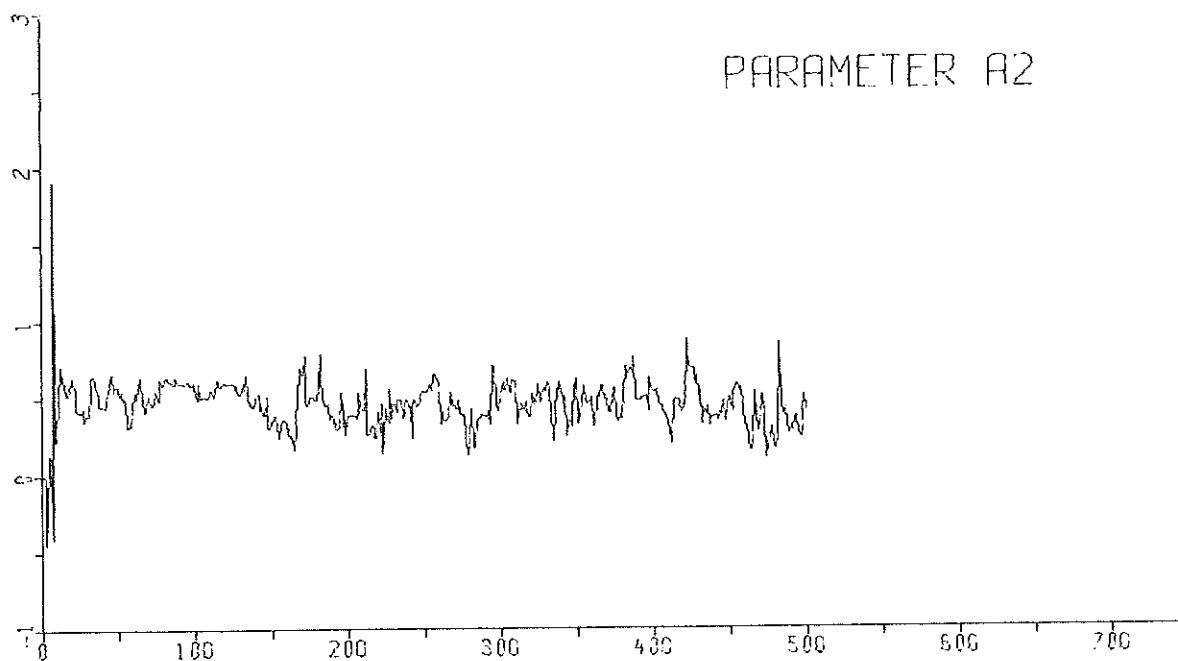


Fig. 12 Reelltidsidentifiering enligt minsta-kvadrat  
metoden av systemet i exempel 2 med  $\lambda = 0.795$

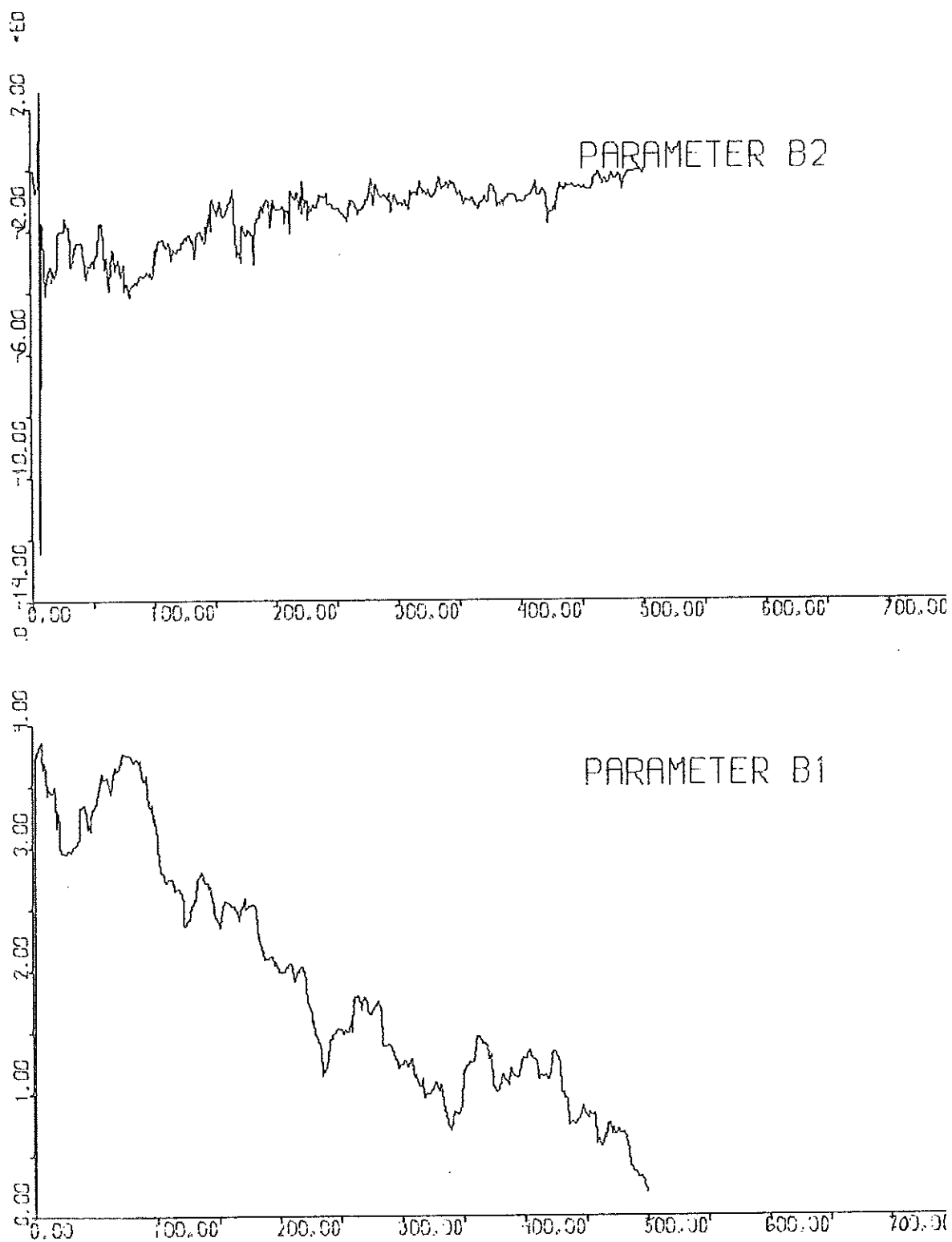


Fig. 13 Reelltidsidentifiering enligt minsta-kvadrat  
metoden av systemet i exempel 2 med  $\lambda = 0.795$

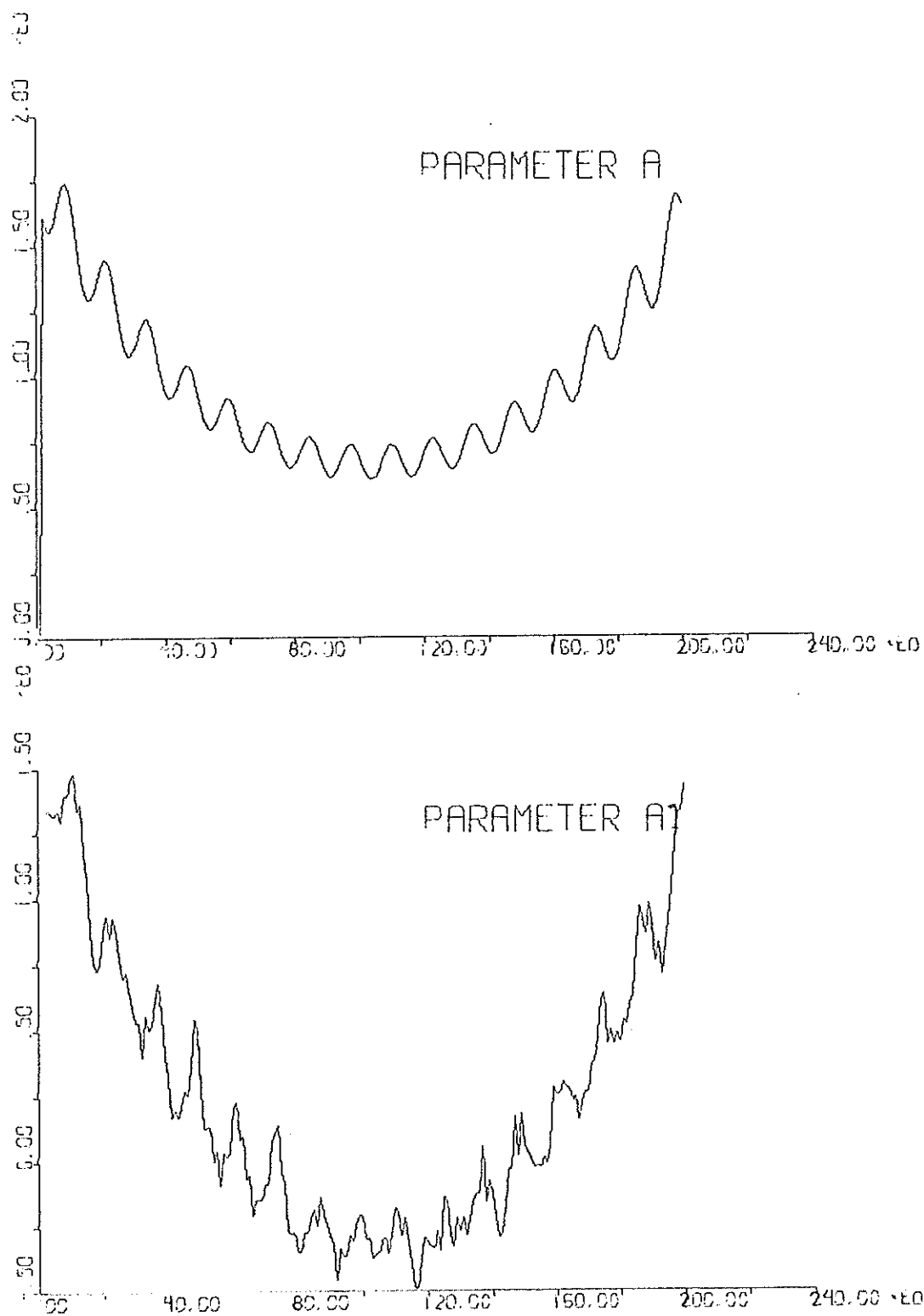


Fig. 14 Skattningen (underst) och det verkliga värdet (överst) av parametern  $a$  i exempel 3.  
 $R_1$ -matrisen ges av (5.2)

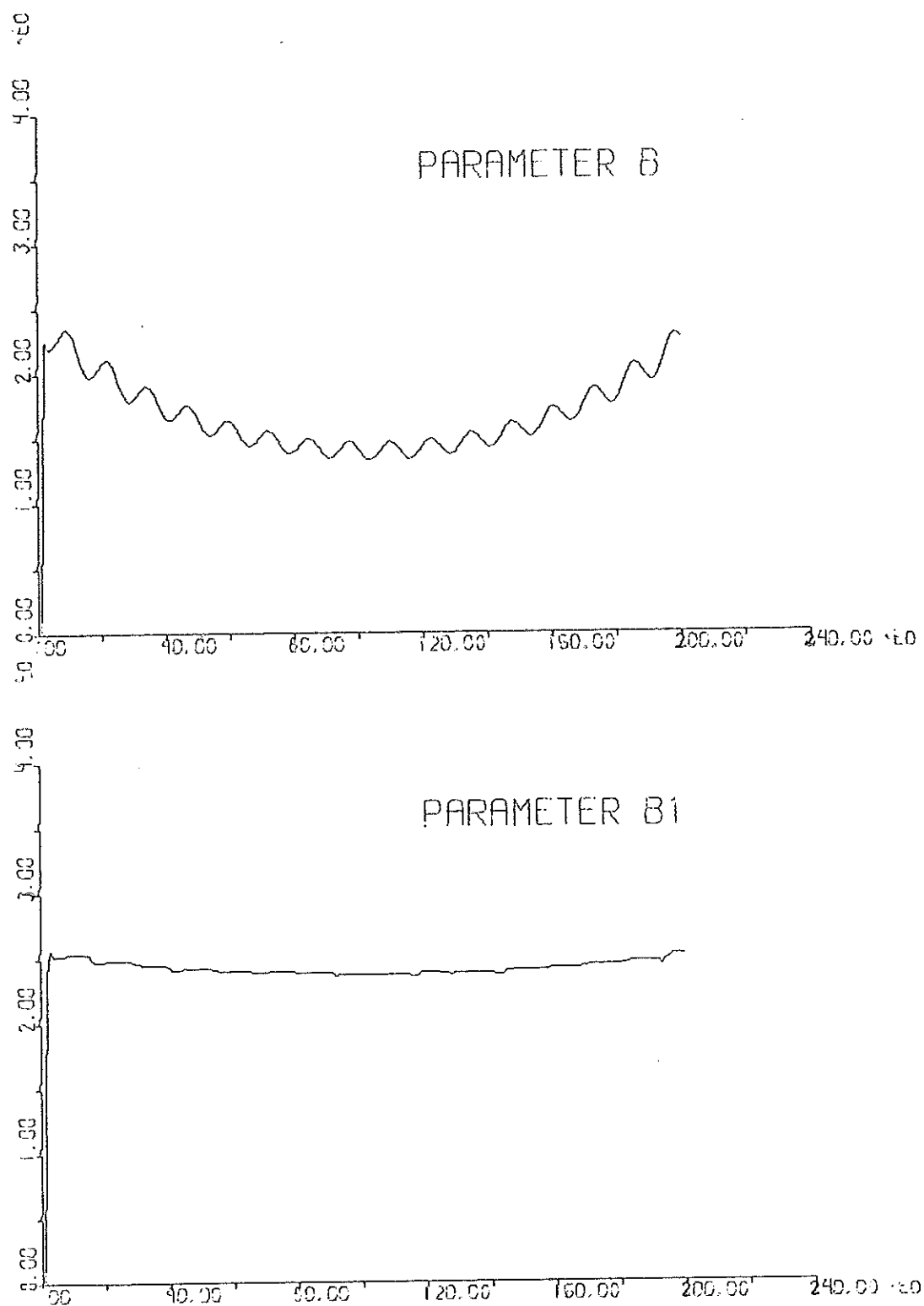


Fig. 15 Skattningen (underst) och det verkliga värdet (överst) av parametern  $b$  i exempel 3.  
R1-matrisen ges av (5.2)



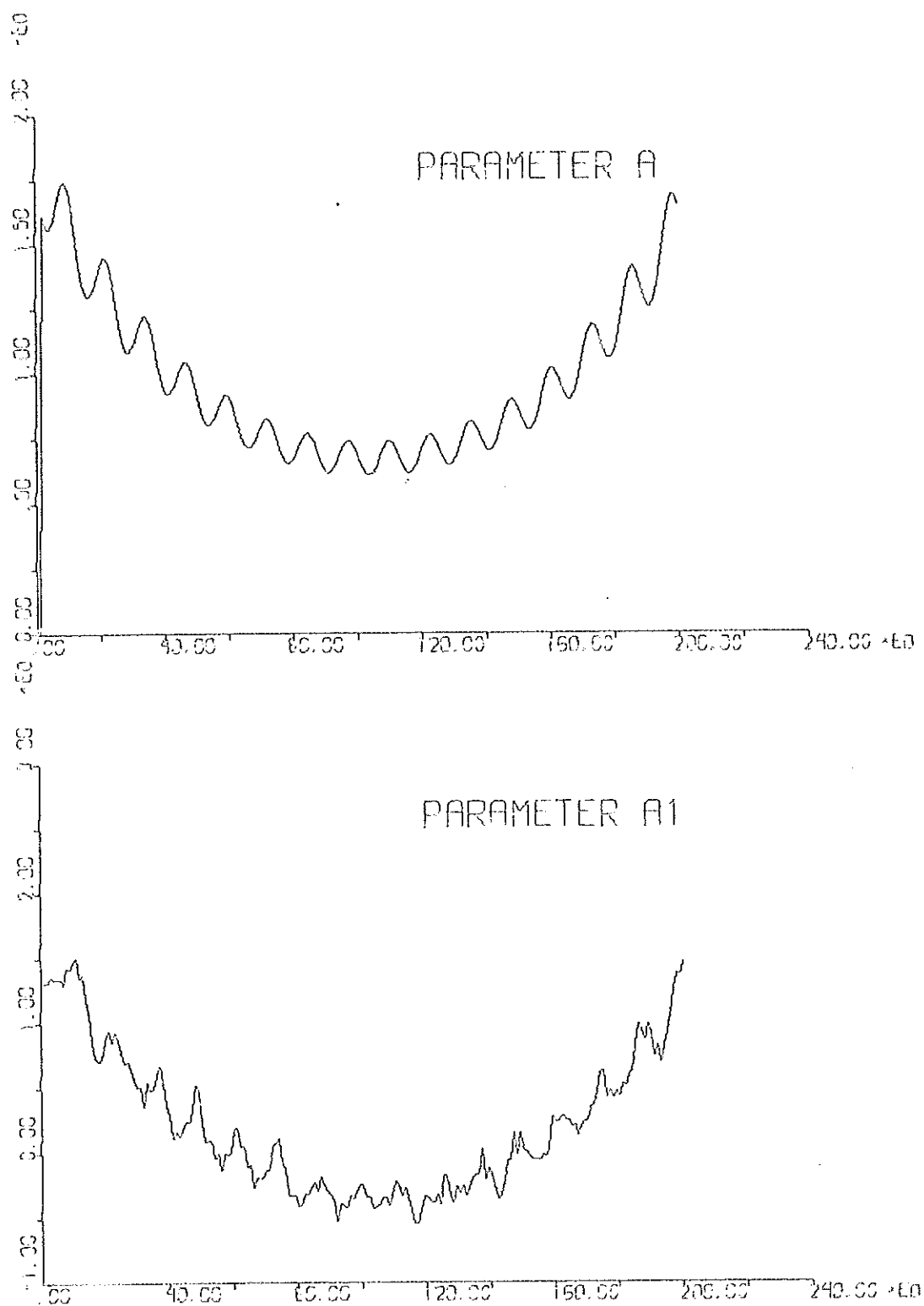


Fig. 16 Skattningen (underst) och det verkliga värdet (överst) av parametern  $a$  i exempel 3.  
 $R_1$ -matrisen ges av (5.3)

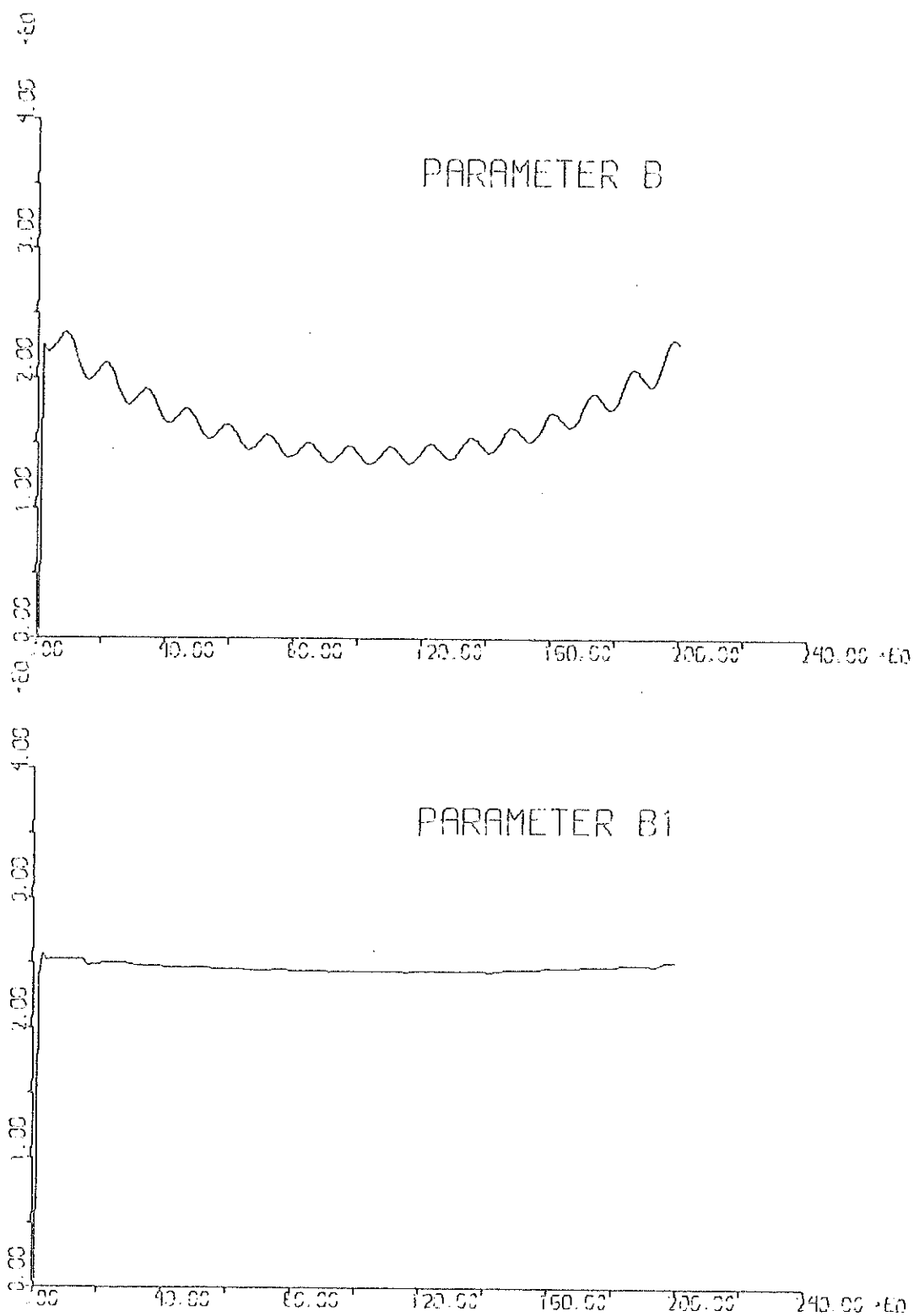


Fig. 17 Skattningen (underst) och det verkliga värdet (överst) av parametern  $b$  i exempel 3.  
 $R_1$ -matrisen ges av (5.3)

Diagram 1

RTLS

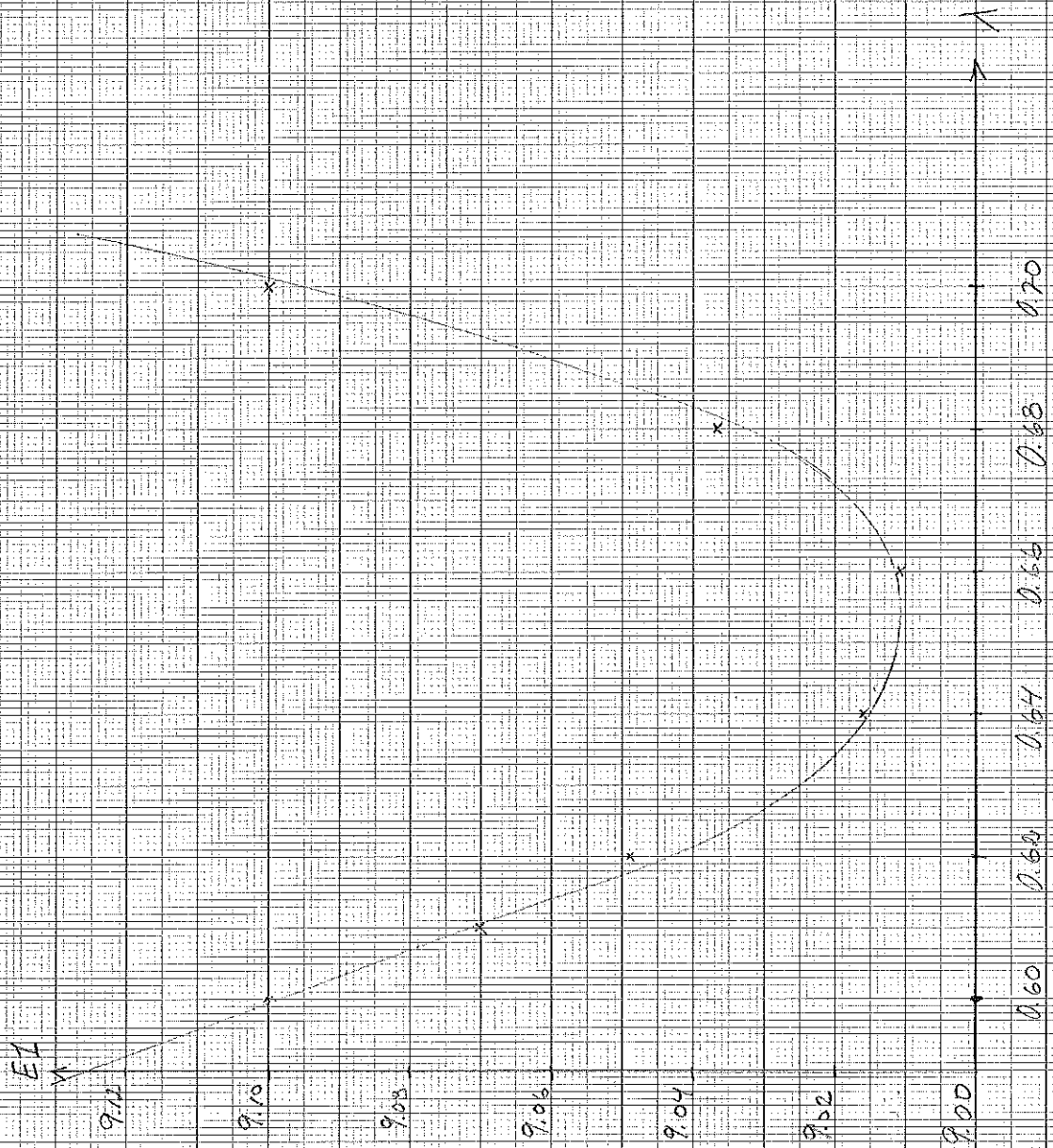
 $k = 0.1$ 

Diagram 2  
RTLS  
 $k = 1.0$

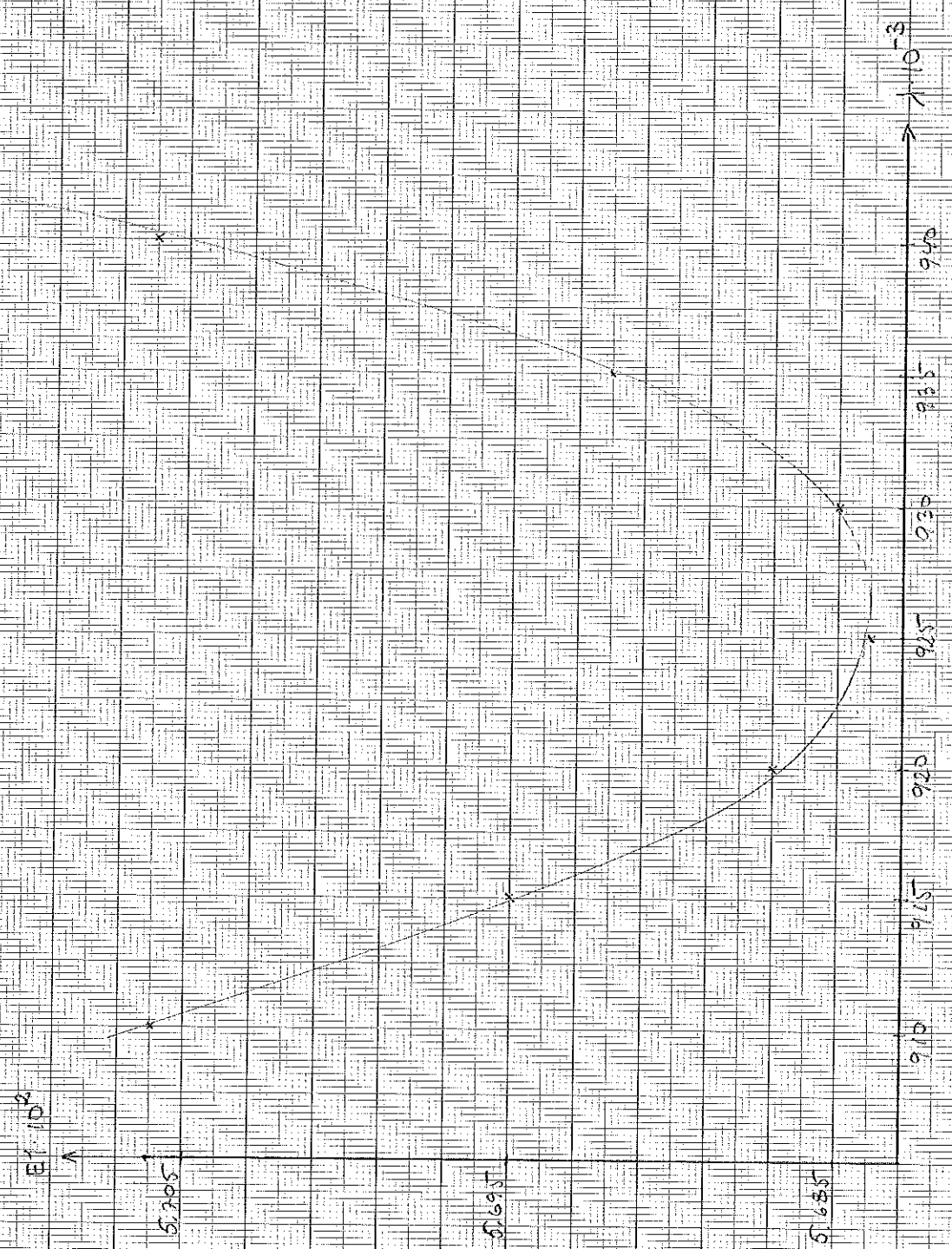


Diagram 3

KALID

$k = 0.1$

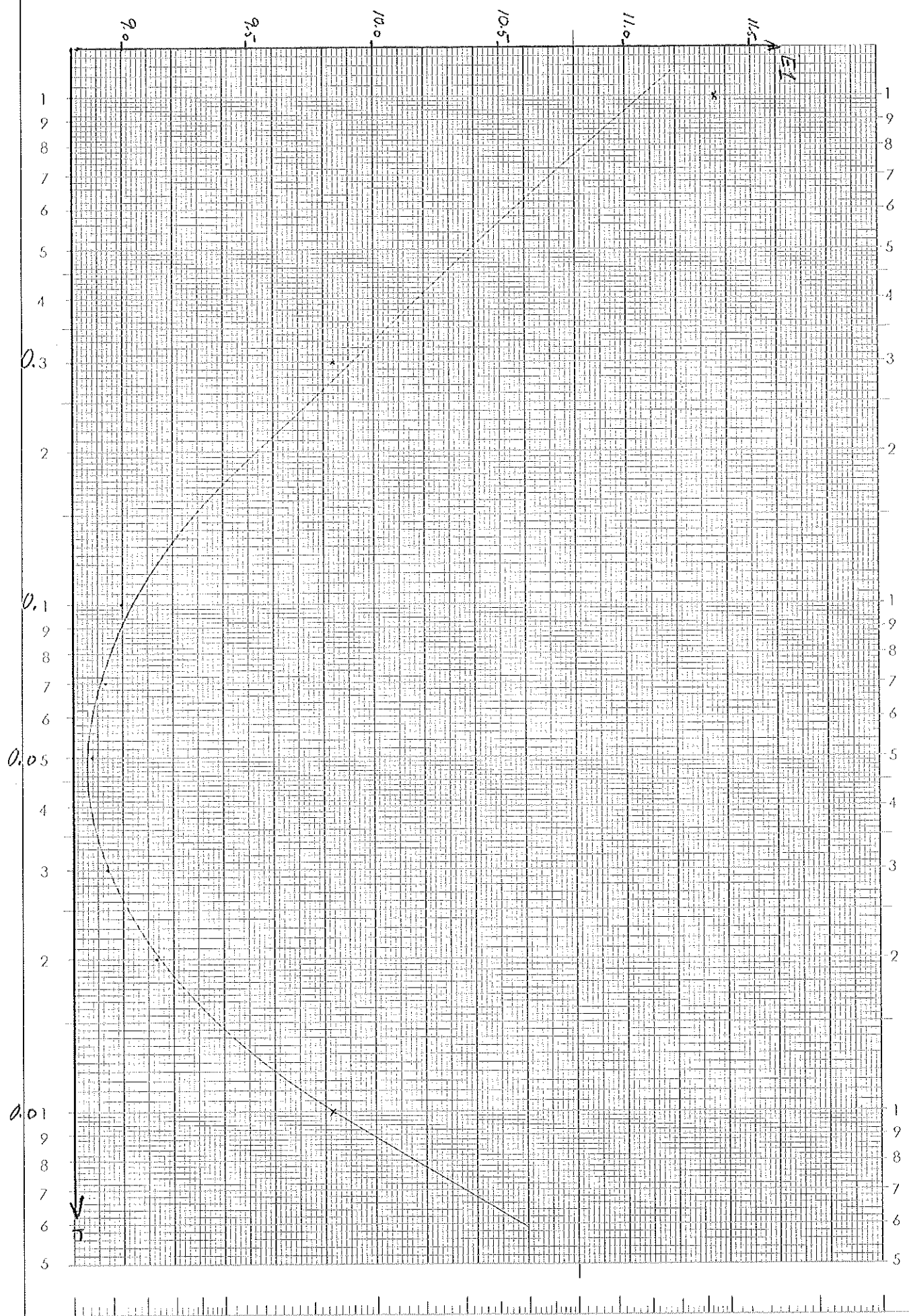


Diagram 4

KALID

$K = 1.0$

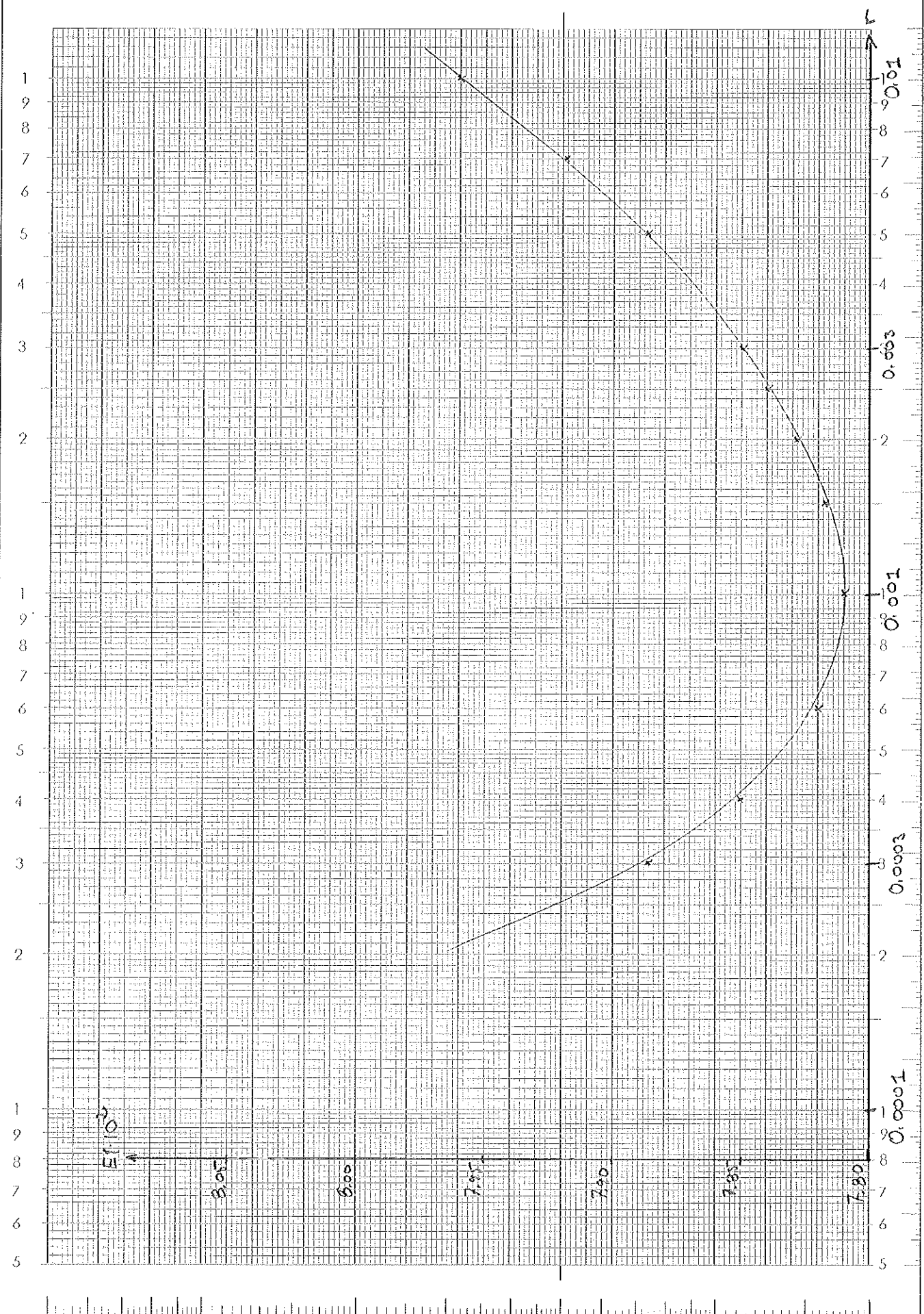




Diagram 5

STAPP

 $k = 0.1$ 

Diagram 6

STAPP

$k = 10$

