

PI-ALGORITMER VID DIGITAL REGLERING

JAN HENRIKSSON

INSTITUTIONEN FÖR REGLERTEKNIK
LUNDS TEKNISKA HÖGSKOLA

AUGUSTI 1982

LUND INSTITUTE OF TECHNOLOGY DEPARTMENT OF AUTOMATIC CONTROL Box 725 S 220 07 Lund 7 Sweden	Document name	
	Report	
	Date of issue	
	August 1982	
Author(s)	Document number	
	CODEN: LUTFD2/(TFRT-5278)/1-057/(1982)	
	Supervisor	
Jan Henriksson	D Renborg, J Ancker, B Wittenmark	
	Sponsoring organization	
Title and subtitle		
Digital algorithms for PI-control (PI-algoritmer vid digital reglering)		
Abstract		
<p>In this report a theoretical and an experimental investigation is made of different types of PI-algorithms in digital control. Four different ways to translate transfer functions from the Laplace- and to the z-transform are investigated. Six different programs for PI-controllers are presented, and are tested with different sample times and constants. The comparison is made for different types of transfer functions. Setting time, overshoots, static errors and "reset windups" are compared.</p>		
Key words		
Classification system and/or index terms (if any)		
Supplementary bibliographical information		
ISSN and key title		ISBN
Language	Number of pages	Recipient's notes
Swedish	57	
Security classification		

DOKUMENTDATABLAD RT 3/81

Distribution: The report may be ordered from the Department of Automatic Control or borrowed through the University Library 2, Box 1010, S-221 03 Lund, Sweden, Telex: 33248 lubbis lund.

Författare - Author

Jan Henriksson

Godkännare - Approved by

D Renborg, J Ancker JA

Uppdragsgivare - Requested by

J Ancker

Titel - Title

PI-algoritmer vid digital
reglering.

Examensarbete.

Teknisk rapport

Technical Report

Från - From

YTKU

Datum - Date

82-08-05

- Utredning, teoretisk
undersökning - Analysis,
theoretical investigation
- Provnings, experim. under-
sökning - Test, experi-
mental investigation

Delrapport

Slutrapport
Provnings/undersökning avslutad
Test/investigation finished

TR YTK 82-012

Reg.

0159, 5701

Sida - Page

1

Ordernr - Ref. No.

Debiteras ordernr

Pkl/Akl

Antal textsidor - No. of pages of text

37

Antal bilagesidor - No. of supplm. pages

20

Sammanfattning - Summary

DENNA HANDLING FÅR EJ DELGIVAS ANNAN UTAN GODKÄNNARENS MEDGIVANDE.

I detta examensarbete studeras och testas olika PI-algoritmer vid digital reglering.

Syftet med arbetet var dels att göra en teoretisk genomgång om överföringen mellan Laplace- och z-transformen, dels att realisera ett antal olika PI-regulatorer i assembler för 6801, som sedan testas.

Rapporten behandlar fyra olika överföringar mellan Laplace- och z-transformen, nämligen impulsinvariant transformation, enkel differentiering, bilinjär transformation och den s k utvidgade bilinjära transformationen.

Sex olika program för PI-regulatorer presenteras. Funktionen av de olika programmen testas inbördes. Testerna sker mot 1:a och 2:a ordningens system. Inverkan av integratormättning visas. Jämförelser görs för olika överföringar mellan Laplace- och z-transformen. Regleringarnas prestanda jämförs för små och stora steg, samt för olika sampeltider och konstanter. Insvängningstid, överslängar samt eventuella statiska fel observeras. Dessutom jämförs algoritmerna med hjälp av en särskild programdel, som mäter integralen av felet.

Hårdvaran har bestått av ett färdigt kretskort (EVM) samt A/D- och D/A-omvandlare.

En viktig slutsats man kan dra av testerna är att man bör försöka undvika att använda villkorlig integration som integratormättning. Dessutom visade sig transformen med enkel differentiering ge något bättre resultat än de övriga.

Distribution

YTKU-arkiv (cirk YTK-kontor), förf (3)

Enbart sida 1 - Page 1 only

KSB YTK, YTKB, YTKC, TKU, YLB, YLK

Nyckelord - Ämnesord

Digital reglering
PI-regulator

Keywords

Övriga nyckelord

Innehållsförteckning

- 1 Teoretisk genomgång mellan Laplace- och z-transformerna
 - 1.1 Inledning
 - 1.2 Impulsinvariant transformation
 - 1.3 Enkel differentiering
 - 1.4 Bilinjär transformation
 - 1.5 Utvidgad bilinjär transformation
 - 1.6 Tillämpningar på en PI-regulator
- 2 Hårdvarubeskrivning
 - 2.1 Beskrivning av EVM
 - 2.2 Beskrivning av timern
 - 2.3 A/D-omvandlare och D/A-omvandlare
 - 2.4 Inställning av DIP-switchar
- 3 Praktiska aspekter på PI-regulatorn
 - 3.1 Integratormättning
 - 3.2 Skalning
 - 3.3 Villkorlig integration
- 4 Mjukvarubeskrivning
 - 4.1 Flödesschema över programstrukturen
 - 4.2 Beskrivning av de olika programdelarna
 - 4.3 Regulatorprogrammen i "Pascal-liknande notation"
- 5 Test av de olika regulatorprogrammen
 - 5.1 Utvärdering av de olika PI-algoritmerna
 - 5.2 Jämförelse mellan de olika PI-algoritmerna mot ett 2:a ordn. system
 - 5.3 Kriterium för att avgöra vilken PI-regulator som är bäst
 - 5.4 Val av den bästa PI-algoritmen
 - 5.5 Kurvor från de olika testen
- 6 Test av den bästa PI-algoritmen
 - 6.1 Teori för test vid varierande förhållande mellan sampelfrekvens och systemets överkorsningsfrekvens
 - 6.2 Test av PIPROG 1 för olika sampeltider
- 7 Slutlig kommentar

Bilaga: Programdelarna i assembler för 6801

1

Teoretisk genomgång om överföring mellan Laplace- och z-transformerna

1.1

Inledning

Genom att först söka en analog systemfunktion $H(s)$, som uppfyller våra ställda krav, så kan vi sedan transformera denna till en diskret systemfunktion $H(z)$. Viktigt är då att om vi har en stabil analog systemfunktion, så skall vi även få en stabil tidsdiskret systemfunktion. Detta innebär att vänstra s-halvplanet skall avbildas inom enhetscirkeln i z-planet. Dessutom bör även den tidsdiskreta systemfunktionen $H(z)$ uppfylla de ställda kraven i frekvens- eller tidsplanet.

Fyra olika metoder behandlas, nämligen:

1. Impulsinvariant transformation
2. Enkel differentiering
3. Bilinjär transformation
4. Utvidgad bilinjär transformation

Impulsinvariant transformation

Denna metod innebär att man utgående från det analoga impuls-svaret $h^*(t)$ bildar det tidsdiskreta pulssvaret $h(k)$. Metoden kräver att den analoga systemfunktionen $H(s)$ har enkla poler, samt att täljarens gradtal är mindre än nämnarens gradtal. De analoga tidsegenskaperna bibehålls, men det finns däremot risk för att frekvensegenskaperna ändras (s k vikning).

Enkel differentiering

Denna metod är snarlik den bilinjära transformationen. Vi får även här s som funktion av z , som vi sedan substituerar.

Bilinjär transformation

Metoden utgår ifrån att vi avbildar s-planet på z-planet med transformationen $z = e^{sT}$. Vi använder däremot endast den första termen i serieutvecklingen av s^{-1} . Detta gör att vi får s som funktion av z . Sedan fås den tidsdiskreta tidsfunktionen genom en rent algebraisk substitution. Vid denna metod slipper vi problemet med vinkningsdistorsion. Däremot finns det risk för frekvensdistorsion, som medför restriktioner, när metoden kan användas.

Utvidgad bilinjär transformation

Till skillnad ifrån den bilinjära transformationen så tar vi med de två första termerna i serieutvecklingen av s^{-1} .

1.2

Impulsinvariant transformation

Den analoga systemfunktionen $H(s)$ partialbråksuppdelas

$$H(s) = \frac{d_0 + d_1 s + d_2 s^2 + \dots + d_m s^m}{1 + c_1 s + c_2 s^2 + \dots + c_n s^n} = \frac{e_1}{s-p_1} + \frac{e_2}{s-p_2} + \dots + \frac{e_n}{s-p_n}$$

Nödvändiga förutsättningar för att metoden skall fungera är att: $H(s)$ har enkla poler p_i , $i = 1 \dots n$ och att $m < n$

$$\underline{\text{Impulssvaret } h^c(t)} = \frac{1}{j2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} H(s) e^{st} ds$$

$$h^c(t) = \sum_{i=1}^n h_i^c(t) = \sum_{i=1}^n \left(\frac{1}{j2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{e_i}{s-p_i} e^{st} ds \right) = \sum_{i=1}^n e_i e^{p_i t} u(t)$$

Det tidsdiskreta pulssvaret $h(k)$ bildas genom:

$$h(k) = \begin{cases} T_s \cdot h^c(kT_s) & k \geq 0 \\ 0 & k < 0 \end{cases}$$

$$h(k) = \sum_{i=1}^n h_i(k) \quad \text{där} \quad h_i(k) = T_s h_i^c(kT_s) = \begin{cases} T_s e_i e^{p_i k T_s} & k \geq 0 \\ 0 & k < 0 \end{cases}$$

Den tidsdiskreta systemfunktionen $H(z)$ blir:

$$H(z) = \sum_{i=1}^n H_i(z) \quad \text{där} \quad H_i(z) = \sum_{k=0}^{\infty} h_i(k) \cdot z^{-k} = \frac{T_s \cdot e_i}{1 - e^{p_i T_s} z^{-1}}$$

$$H(z) = \frac{T_s \cdot e_1}{1 - e^{p_1 T_s} z^{-1}} + \dots + \frac{T_s \cdot e_n}{1 - e^{p_n T_s} z^{-1}}$$

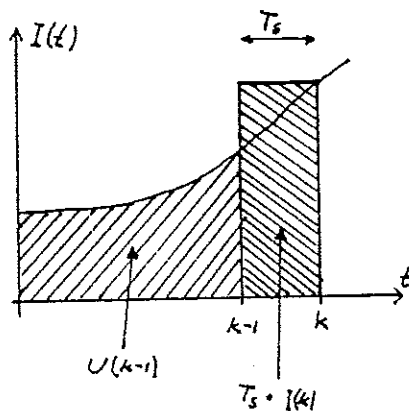
Vid denna transformation tar man inte hänsyn till en eventuell hållkrets, utan man tittar bara på impulssvaret.

1.3

Enkel differentiering

Om vi har en insignal $I(t)$ som vi integrerar så är

$$H(s) = \frac{1}{s}$$



Vid enkel differentiering så adderar vi $T_s \cdot I(k)$ till det gamla värdet $U(k-1)$ för att erhålla den nya tidsdiskreta utsignalen $U(k)$.

$$U(k) = U(k-1) + I(k) \cdot T_s$$

$$U(k) - U(k-1) = I(k) \cdot T_s$$

$$(1 - z^{-1}) \cdot U(z) = I(z) \cdot T_s$$

$$\frac{U(z)}{I(z)} = T_s \frac{1}{1 - z^{-1}} = \frac{1}{s}$$

$$\Rightarrow s = \frac{1}{T_s} (1 - z^{-1})$$

Den tidsdiskreta systemfunktionen $H(z)$ erhålles ur den analoga systemfunktionen $H(s)$ genom substitutionen

$$H(z) = H(s) \quad \left| \quad s = \frac{1}{T_s} (1 - z^{-1}) \right.$$

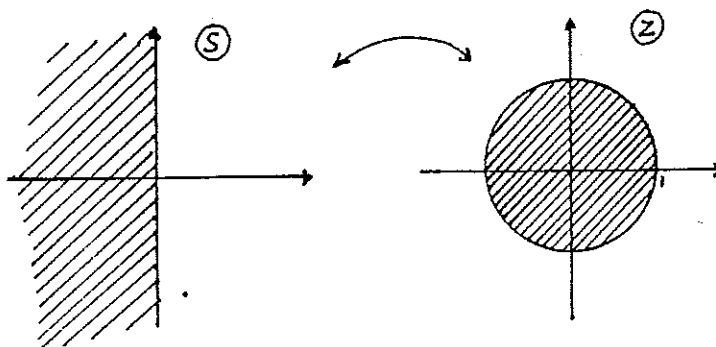
1.4

Bilinjär transformation

Eftersom $z \equiv e^{sT}$ och $e^{sT} = 1 + sT + \frac{(sT)^2}{2!} + \frac{(sT)^3}{3!} + \dots$

så blir $s^{-1} = \frac{T}{2} \left[\frac{1}{v} - \frac{v}{3} - \frac{4v^3}{45} - \frac{44v^5}{945} - \dots \right]$ där $v = \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}$

Vänstra s-halvplanet avbildas inom enhetscirkeln i z-planet



Vid bilinjär transformation så medtages endast första termen i serieutvecklingen av s^{-1}

$$s^{-1} = \frac{T}{2} \cdot \frac{1}{v} = \frac{T}{2} \cdot \frac{1}{\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}} = \frac{T}{2} \cdot \frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}} \Rightarrow s = \frac{2}{T} \cdot \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}$$

Genom substitutionen $H(z) = H(s) \Big|_{s = \frac{2}{T} \cdot \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}}$ så erhålles

den tidsdiskreta systemfunktionen $H(z)$.

Om vi har en insignal $I(t)$ som vi integrerar så är

$$H(s) = \frac{1}{s}$$

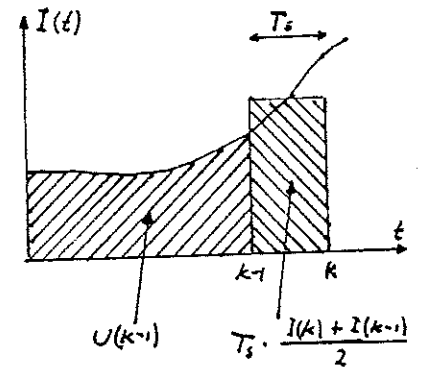
$$\frac{1}{s} = \frac{T_s}{2} \cdot \frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}}$$

$$U(z) = I(z) \cdot \frac{T_s}{2} \cdot \frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}}$$

$$(1-z^{-1}) \cdot U(z) = I(z) \cdot \frac{T_s}{2} (1+z^{-1})$$

$$U(k) - U(k-1) = \frac{T_s}{2} (I(k) + I(k-1))$$

$$U(k) = U(k-1) + T_s \cdot \frac{I(k) + I(k-1)}{2}$$



Vid bilinjär transformation så tar vi alltså medelvärde av $I(k)$ och $I(k-1)$ och multiplicerar med T_s .

1.5

Utvidgad bilinjär transformation

Vid denna transformation så medtages de två första termerna

i serieutvecklingen $s^{-1} = \frac{T_s}{2} \left(\frac{1}{v} - \frac{v}{3} - \frac{4v^3}{45} - \frac{44v^5}{954} + \dots \right)$,

$$\text{där } v = \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}$$

$$\Rightarrow s^{-1} = \frac{T_s}{2} \left(\frac{1}{v} - \frac{v}{3} \right) = \frac{T_s}{2} \left(\frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}} - \frac{1-z^{-1}}{3+3z^{-1}} \right) = \frac{T_s}{3} \cdot \frac{1+4z^{-1}+z^{-2}}{1-z^{-2}}$$

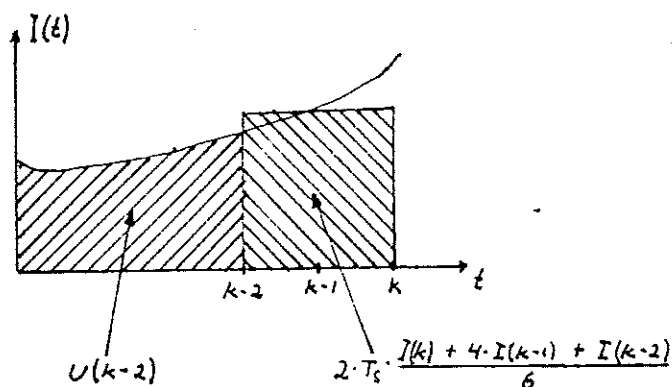
$$s = \frac{3}{T_s} \cdot \frac{1-z^{-2}}{1+4z^{-1}+z^{-2}}$$

För att erhålla $H(z)$ så gör vi substitutionen

$$H(z) = H(s) \Big|_s = \frac{3}{T_s} \cdot \frac{1-z^{-2}}{1+4z^{-1}+z^{-2}}$$

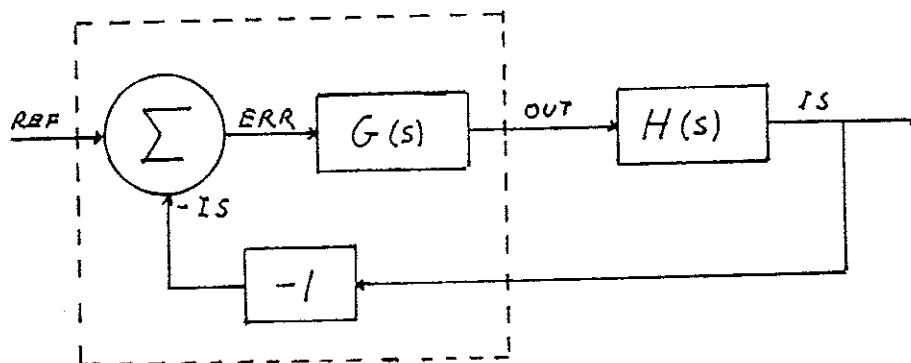
Genom att integrera en insignal $I(t)$ så erhåller vi:

$$U(k) = U(k-2) + \frac{T_s}{3} (I(k) + 4(I(k-1)) + I(k-2))$$



Vid utvidgad bilinjär transformation så adderar vi ett viktat medelvärde från de tre sista samplen från insignalerna och multiplicerar med $2 \cdot T_s$. Dessutom adderar vi inte till det senaste integralvärdet utan det från gången innan.

1.6 Tillämpningar på en PI-regulator



För en PI-regulator är överföringsfunktionen $G(s) = K \left(1 + \frac{1}{sT_i} \right)$

Impulsvariant transformation

$$G_{PI}(s) = K \left(1 + \frac{1}{sT_i} \right) = \frac{K \cdot s \cdot T_i + K}{sT_i} = \frac{K + K \cdot T_i \cdot s}{T_i \cdot s}$$

Metoden går ej att använda ty $m = n = 1$, alltså är ej gradtalet på täljaren mindre än gradtalet på nämnaren, vilket krävs.

Enkel differentiering

$$s = \frac{1}{T_s} (1 - z^{-1})$$

$$G_{pz}(z) = G_{pz}(s) \Big|_{s = \frac{1}{T_s} (1 - z^{-1})} = K \left[1 + \frac{T_s}{T_i} \frac{1}{(1 - z^{-1})} \right] = K \left[\frac{1 + \frac{T_s}{T_i} - z^{-1}}{1 - z^{-1}} \right]$$

$$G_{pz}(z) = \frac{OUT(z)}{ERR(z)}$$

$$OUT(z) = K \left[1 + \frac{T_s}{T_i} \right] \cdot ERR(z) - K \cdot z^{-1} \cdot ERR(z) + z^{-1} \cdot OUT(z)$$

Bilinjär transformation

$$s = \frac{2}{T_s} \cdot \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}}$$

$$G_{pz}(z) = G_{pz}(s) \Big|_{s = \frac{2}{T_s} \cdot \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}}} = K \left[1 + \frac{1}{2} \frac{T_s}{T_i} \cdot \frac{1 + z^{-1}}{1 - z^{-1}} \right] = K \left[\frac{1 - z^{-1} + \frac{1}{2} \frac{T_s}{T_i} (1 + z^{-1})}{1 - z^{-1}} \right] =$$

$$= K \left[\frac{\left(1 + \frac{1}{2} \frac{T_s}{T_i}\right) + \left(\frac{1}{2} \frac{T_s}{T_i} - 1\right) \cdot z^{-1}}{1 - z^{-1}} \right]$$

$$G_{pz}(z) = \frac{OUT(z)}{ERR(z)}$$

$$OUT(z) = K \left(1 + \frac{1}{2} \frac{T_s}{T_i} \right) ERR(z) + K \left(\frac{1}{2} \frac{T_s}{T_i} - 1 \right) \cdot z^{-1} \cdot ERR(z) + z^{-1} \cdot OUT(z)$$

Utvidgad bilinjär transformation

$$S = \frac{3}{T_s} \cdot \frac{1 - z^{-2}}{1 + 4z^{-1} + z^{-2}}$$

$$G_{PI}(z) = G_{PI}(s) \Big|_{s = \frac{3}{T_s} \cdot \frac{1 - z^{-2}}{1 + 4z^{-1} + z^{-2}}} = K \left[1 + \frac{T_s}{3T_i} \cdot \frac{1 + 4z^{-1} + z^{-2}}{1 - z^{-2}} \right] =$$

$$= K \left[\frac{\left(1 + \frac{T_s}{3T_i}\right) + \frac{4}{3} \frac{T_s}{T_i} \cdot z^{-1} + \left(\frac{T_s}{3T_i} - 1\right) \cdot z^{-2}}{1 - z^{-2}} \right]$$

$$OUT(z) = K \left(1 + \frac{T_s}{3T_i}\right) ERR(z) + K \cdot \frac{4}{3} \frac{T_s}{T_i} \cdot z^{-1} \cdot ERR(z) + K \left(\frac{T_s}{3T_i} - 1\right) z^{-2} ERR(z) + z^{-2} \cdot OUT(z)$$

2

Hårdvarubeskrivning

2.1

Beskrivning av EVM

MEX 6801 EVM Microcomputer Evaluation Module är ett hård- och mjukvarusystem för utvecklingsarbete med mikrodatoren MC 6801. På ett enda kretskort ryms systemets hårdvara, se fig 2.1.a. Det finns plats för:

- Microprocessorn MC 6801 L1
- 4k-byte RAM-minne
- 2k-byte ROM-minne
- Adresslatch och adressavkodare
- ACIA
- PTM
- Wire-wrap area

2.2

Beskrivning av timern

MC 6801 innehåller en "on-chip" programmerbar timer, se fig 2.2.a. I detta fall används timern endast till avbrotts-generering.

Nyckeldelen i timern är en 16-bitars kontinuerligt gående räknare (Free Running Counter, FRC), vilken stegas upp vid varje negativ halvpuls från MPU klockan (1,2 MHz). Räknarens värde kan när som helst läsas av mjukvaran.

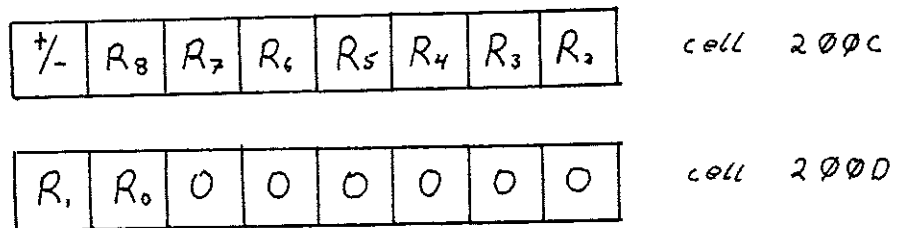
Varje gång FRC stegas upp så jämförs värdet med ett 16-bitars register (Output Compare Register, OCR). När FRC och OCR funnits vara lika sätts en flagga (OCF) i "Timer Control and Status Register" TCSR. Detta register består av 8 bitar, som alla är läsbara, men endast de 5 lägsta bitarna är skrivbara.

För att möjliggöra avbrott skall man skriva \$08 till TCSR. Detta gör att IRQ2 kommer att genereras då bit 6 (OCF) blir hög.

2.3

A/D-omvandlare och D/A-omvandlare

Genom att skriva i minnescell 2000-2007 kan val av ingångskanal samt start av A/D-omvandlaren ske. Resultatet kan läsas efter ca 30_{us} genom läsning av cellerna 200C och 200D. Resultatet ges 2¹komplement representation enligt följande:



Mellan start av A/D och läsning av resultatet måste minimum en tid av 30-35_{us} ha förflutit för att erhålla rätt resultat.

De båda D/A-omvandlarna laddas med digitaldata, enligt samma form som A/D, genom skrivning i cellerna 2008-2009 (DA1) och 200A-200B (DA2).

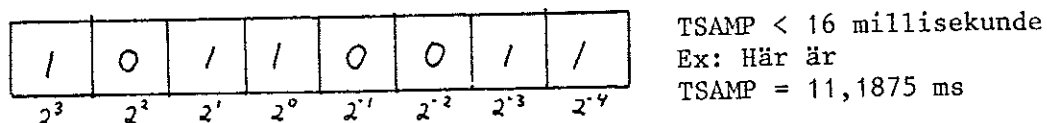
2.4

Inställning av DIP-switchar

Totalt finns 4 st DIP-switchar, som kan läsas på adress \$300C-\$300F. Av dessa används 3 st till att ställa in TSAMP, K och T_s/T_i. Dessutom används den 4:e i PIPROG 5 till att ställa in K1.

DIP 1

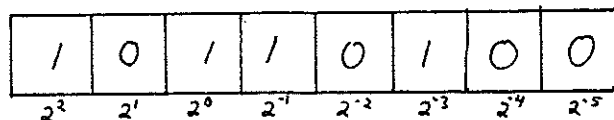
Inställning av sampeltiden, TSAMP, i millisekunder:



(Högerskift 4 steg i programmet)

DIP 2 och DIP 4

Inställning av förstärkningsfaktorerna K och K1



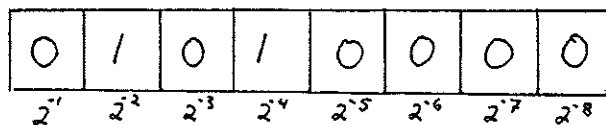
$K < 8, K1 < 8$

Ex: Här är
 $K = 5,625$

(Högerskift 5 steg i programmet)

DIP 3

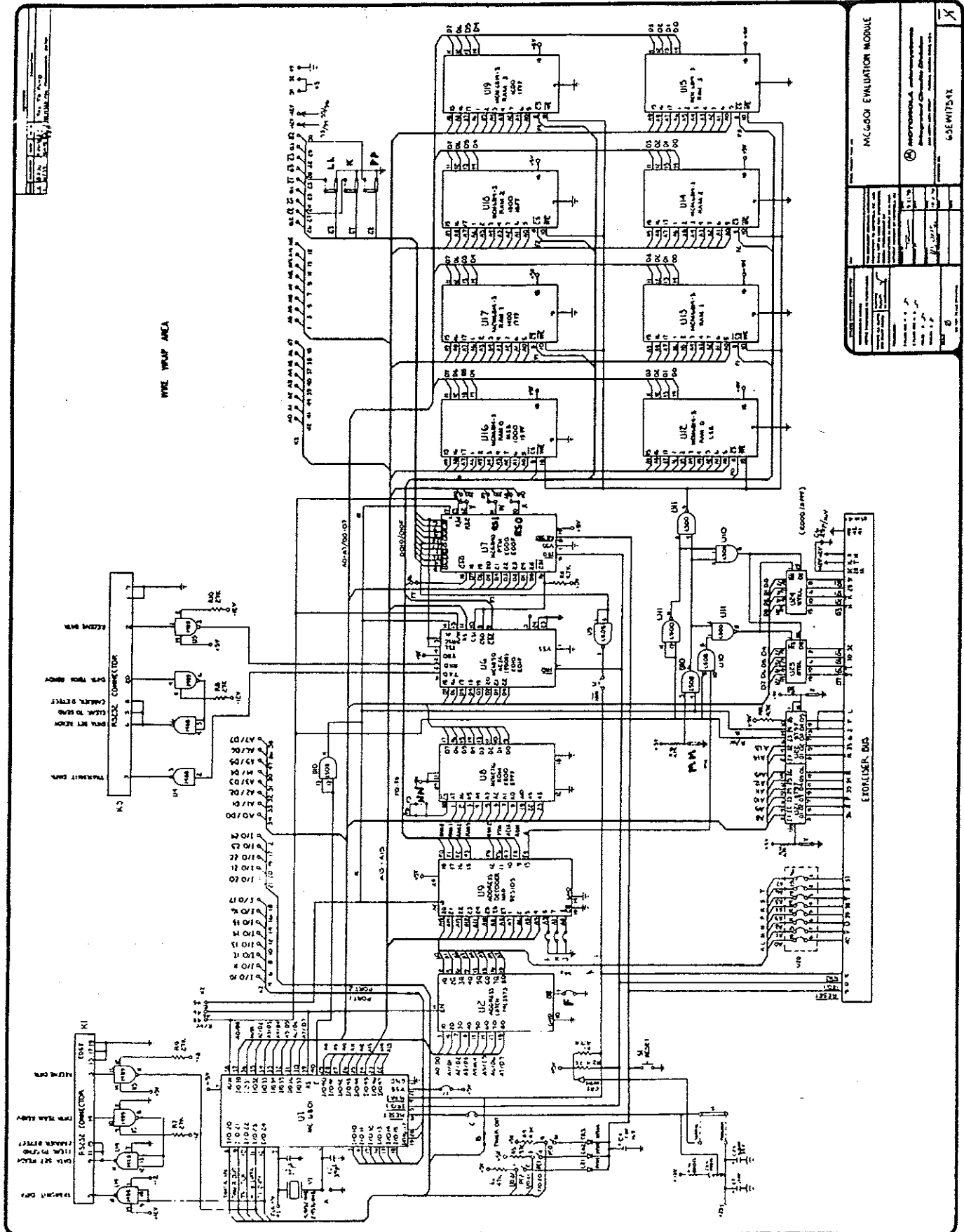
Inställning av kvoten mellan sampeltiden och integrations-
tiden T_s/T_i :



$T_s/T_i < 1$

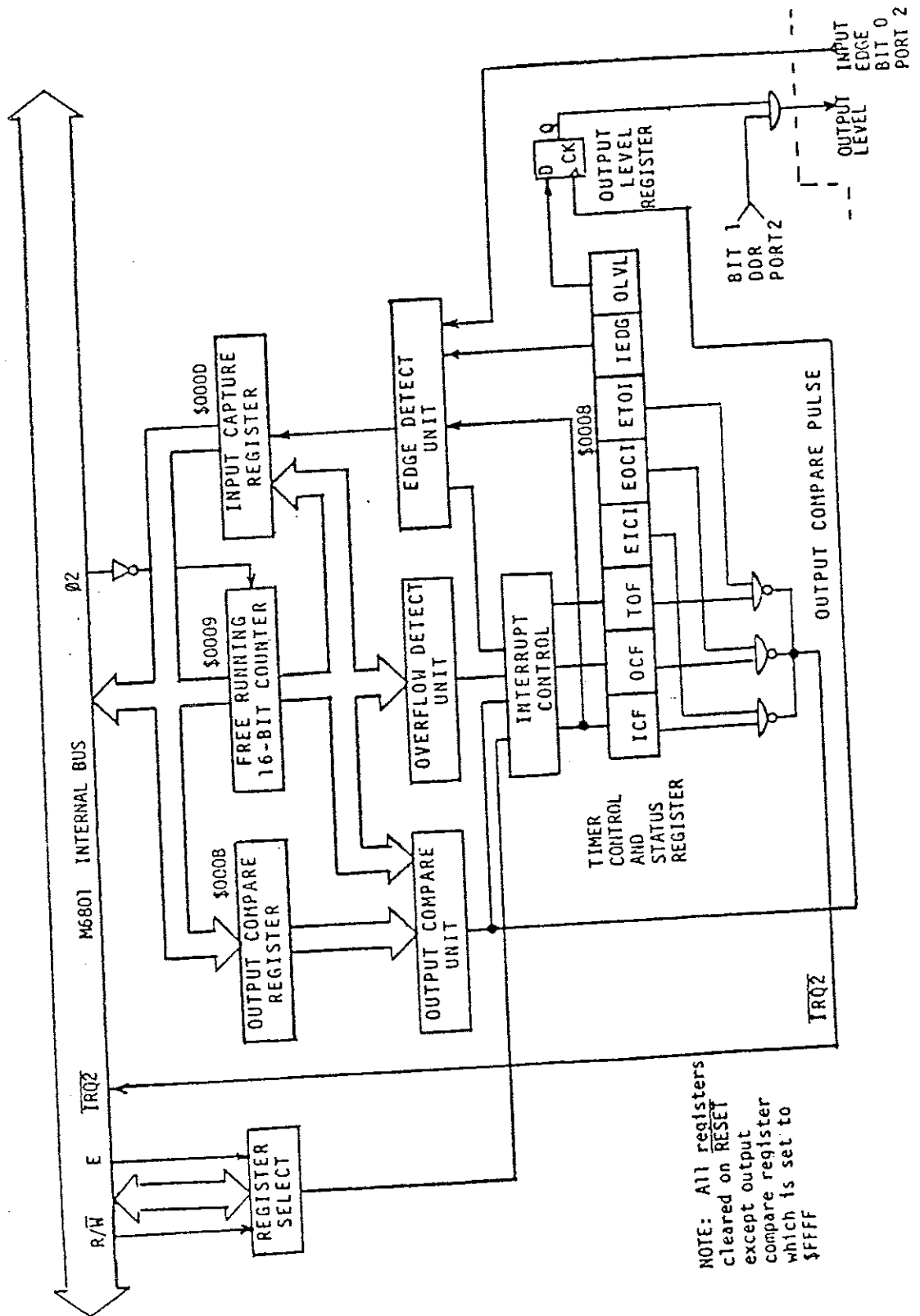
Ex: Här är
 $T_s/T_i = 5/16$

(Högerskift 8 steg i programmet)



MC68001 EVALUATION MODULE Model 68001-1 Model 68001-2 Model 68001-3 Model 68001-4 Model 68001-5 Model 68001-6 Model 68001-7 Model 68001-8 Model 68001-9 Model 68001-10 Model 68001-11 Model 68001-12 Model 68001-13 Model 68001-14 Model 68001-15 Model 68001-16 Model 68001-17 Model 68001-18 Model 68001-19 Model 68001-20 Model 68001-21 Model 68001-22 Model 68001-23 Model 68001-24 Model 68001-25 Model 68001-26 Model 68001-27 Model 68001-28 Model 68001-29 Model 68001-30 Model 68001-31 Model 68001-32 Model 68001-33 Model 68001-34 Model 68001-35 Model 68001-36 Model 68001-37 Model 68001-38 Model 68001-39 Model 68001-40 Model 68001-41 Model 68001-42 Model 68001-43 Model 68001-44 Model 68001-45 Model 68001-46 Model 68001-47 Model 68001-48 Model 68001-49 Model 68001-50 Model 68001-51 Model 68001-52 Model 68001-53 Model 68001-54 Model 68001-55 Model 68001-56 Model 68001-57 Model 68001-58 Model 68001-59 Model 68001-60 Model 68001-61 Model 68001-62 Model 68001-63 Model 68001-64 Model 68001-65 Model 68001-66 Model 68001-67 Model 68001-68 Model 68001-69 Model 68001-70 Model 68001-71 Model 68001-72 Model 68001-73 Model 68001-74 Model 68001-75 Model 68001-76 Model 68001-77 Model 68001-78 Model 68001-79 Model 68001-80 Model 68001-81 Model 68001-82 Model 68001-83 Model 68001-84 Model 68001-85 Model 68001-86 Model 68001-87 Model 68001-88 Model 68001-89 Model 68001-90 Model 68001-91 Model 68001-92 Model 68001-93 Model 68001-94 Model 68001-95 Model 68001-96 Model 68001-97 Model 68001-98 Model 68001-99 Model 68001-100		MOTOROLA Semiconductor Department of Computer Division 1111 W. Maude Ave. Phoenix, AZ 85013 U.S.A. 63EW1754X
--	--	--

Figur 2.1a



MC6801 Programmable Timer

Figur 2.2.a

3

Praktiska aspekter på PI-regulatorn

3.1

Integratormättning

Ibland kan man få problem med integraldelen i en PI-regulator. Om man har ett trögt system och om man gör stegvisa ändringar i referensvärdet, så hinner integraldelen bli stor, innan felet blir litet. Den stora integraldelen gör sedan att utsignalen fortsätter förbi sitt önskade värde och vi får nu ett stort fel med motsatt tecken. Vi får alltså stora överslängar. Problemet uppstår alltså pga man har en begränsad styrsignal.

Integraldelen fyller ju främst funktionen att ta bort stationära fel och behövs egentligen inte när reglerfelet är stort. Integraldelen är mest användbar till att justera för små reglerfel.

Problemet med integraldelen kan lösas med villkorlig integration. Detta innebär att vi har integraldelen inkopplad endast om felet är mindre än ett visst givet tal. Denna metod har dock en uppenbar nackdel. Om vi har en P-del som gör att vi får ett för stort fel, kopplas ju aldrig integraldelen in. Detta gör att vi får ett stationärt fel.

Ett annat sätt att komma åt problemet med integraldelen är att hela tiden justera integraldelen så att regulatorns utsignal överensstämmer med begränsningen. Med denna metod slipper vi de nackdelar, som villkorlig integration innebär.

3.2

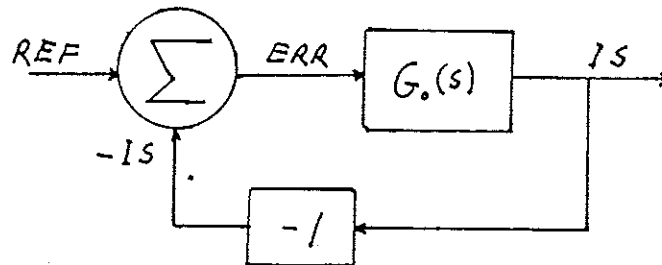
Skalning

För att undvika att få stora kvantiseringsfel så bör normala variationer av signalen gå över hela A/D-omvandlarens mätområde. Annars utnyttjar man ju inte hela noggrannheten hos A/D-omvandlaren.

I detta fall har vi en A/D-omvandlare, som i sitt skalområde kan registrera en mätsignal mellan 0 och ± 10 V. Vid 10-bitars upplösning ger detta en noggrannhet på $1/2^{10} \approx 0,001$, dvs 0,01 V upplösning. Antag att signalen endast varierar inom området 5,0-5,5 V. Då blir ju A/D-omvandlarens upplösning endast $1/50 \sim 1/2^6$, dvs motsvarande 6-bitars upplösning.

Det är önskvärt att omvandla de mätvärden som presenteras till lämpliga måttenheter. Detta kan ske om man multiplicerar med en skalningskonstant. Dessutom bör man justera för eventuella nollpunktsfel.

3.3 Villkorlig integration



$$G_o(s) \text{ hos PI-regulatorn} = K \left(1 + \frac{1}{T_i \cdot s} \right)$$

$$G_o(s) \text{ hos P-regulatorn} = K$$

$$\text{Det slutna systemets överföringsfunktion} = \frac{IS(s)}{REF(s)} = \frac{G_o(s)}{1 + G_o(s)}$$

$$\text{Det bestående felet } E(s) = IS(s) - REF(s) = \frac{1}{1 + G_o(s)} \cdot REF(s)$$

$$\text{Hos P-regulatorn är } G_o(s) = K$$

$$\Rightarrow E(s) = \frac{1}{1 + K} \cdot REF$$

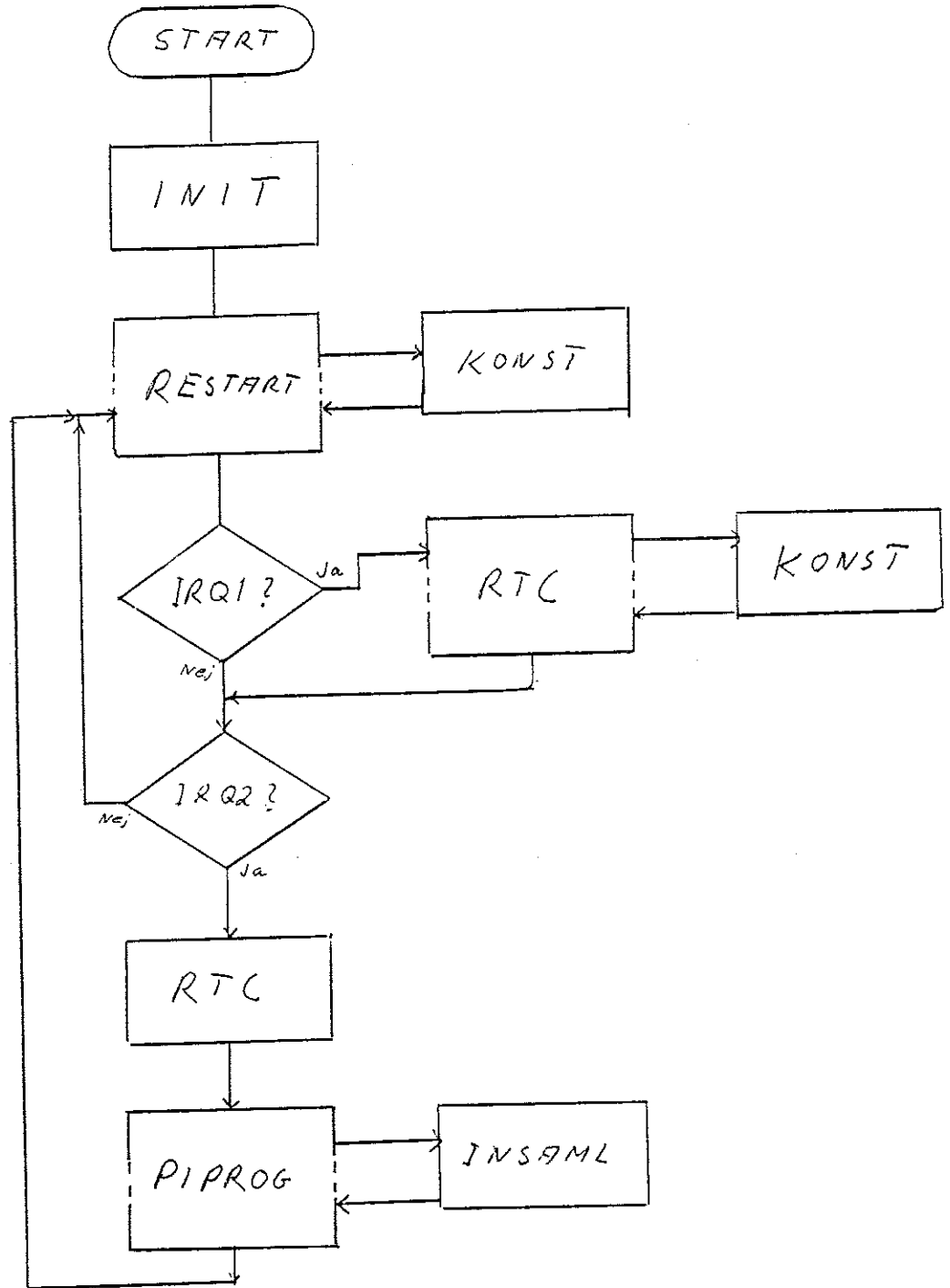
$$\text{Sätt } EPS = \alpha \cdot \frac{1}{1 + K} \cdot REF \quad (\alpha \geq 1)$$

Vid villkorlig integration hos PI-regulatorn så integrerar vi endast om $ERR < EPS$.

Problemet är här att man inte får låta EPS vara för litet, ty då integrerar vi aldrig och vi får ett statistiskt fel. Detta är den stora nackdelen med denna metod för integratormätning.

4
Mjukvarubeskrivning

4.1
Flödesschema över programstrukturen



4.2

Beskrivning av de olika programdelarna

- INIT:** Här definieras alla hårdvaruadresser, avbrottsvektorn definieras, timern initieras. Dessutom definieras de två macro-programmen samt en del globala parametrar.
- RESTART:** Nollställning sker av en del variabler, initiering av nästa clock-avbrott sker. Här finns loopen, där väntan på timer-avbrott sker.
- KONST:** Denna subroutine anropas dels vid uppstartning av programmet i RESTART och dels genom IRQ1-avbrott. Här avläses de tre DIP-switcharna. Sampeltiden omräknas till antalet klockpulser på realtidsklockan. Dessutom nollställs här en del variabler.
- RTC:** Här behandlas de två avbrottsrutinerna IRQ1 och IRQ2. Vid IRQ1-avbrott, som är ett avbrott från en bistabil vippra, så anropas subrutinen KONST för erhållande av nya konstantvärden. Vid IRQ2-avbrott, som är timeravbrottet, initieras först nästa clockavbrott, sedan sker hopp till regulatorprogrammet.
- INSAML:** Denna subroutine anropas av regulatorprogrammet och här avläses de två A/D-omvandlarnas värde, som sedan lagras i minnet.
- PIPROG0:** Detta regulatorprogram utnyttjar enkel differentiering vid transformering från Laplace- till z-transform. I detta program finns ingen mättning på integraldelen.
- PIPROG1:** Här används enkel differentiering som transformering mellan Laplace- och z-transform. Integraldelen mäts genom att den justeras så att den överensstämmer med begränsningen på utsignalen.
- PIPROG2:** Även här används enkel differentiering som transformering mellan Laplace- och z-transform. I detta program används villkorlig integration som integratormättning. Endast när felet är mindre än 1/2 av referenssignalen så sker integrering.
- PIPROG3:** I detta program används bilinjär transformation som överföring mellan Laplace- och z-transformen. Integraldelen mäts så att den överensstämmer med begränsningen på utsignalen.
- PIPROG4:** Detta regulatorprogram utnyttjar den s k utvidgade bilinjära transformationen som överföring mellan Laplace- och z-transformen. Integraldelen mäts så att den överensstämmer med begränsningen på utsignalen.

PIPROG5:

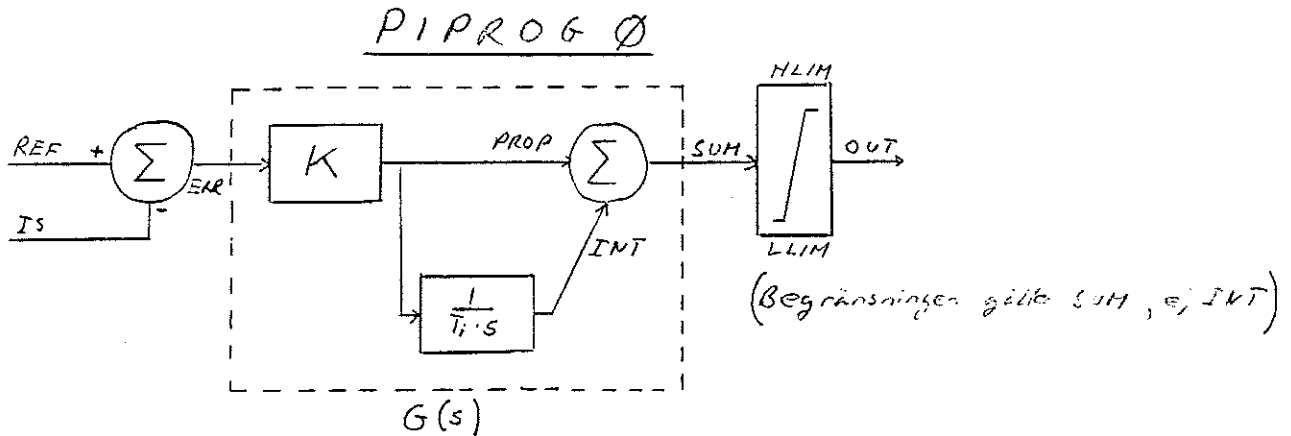
I detta program låter man P-delen jobba endast med referenssignalen, och I-delen jobbar endast med felet. Som transformering mellan Laplace- och z-transformen används enkel differentiering. Integraldelen justeras så att den överensstämmer med begränsningen på utsignalen.

MINFEL:

Denna programdel ingår inte i själva PI-referensen utan utnyttjas endast för att avgöra vilken PI-algoritm som är "bäst".

4.3

De olika regulatorprogrammen i "Pascal-liknande notation"



$$G(s) = K \left(1 + \frac{1}{T_i \cdot s} \right) ; \text{ Enkel differentiering } \cdot s = \frac{1}{T_s} (1 - z^{-1})$$

$$SUM = \underbrace{K \cdot ERR}_{PROP} + \underbrace{K \cdot \frac{T_s}{T_i} \cdot ERR}_{INT - INTOLD} + \underbrace{OUTOLD - K \cdot ERR}_{INTOLD}$$

begin

ERR := REF - IS ;

PROP := K * ERR ;

INT := PROP * T_s/T_i + INTOLD ;

SUM := PROP + INT

if SUM > HLIM then

begin

SUM := HLIM ;

end

if SUM < LLIM then

begin

SUM := LLIM ;

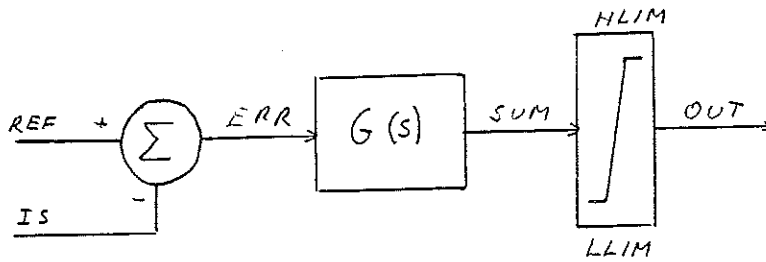
end

OUT := SUM ;

INTOLD := INT ;

end

PIPROG 1



$$G(s) = K \left(1 + \frac{1}{T_i \cdot s} \right); \text{ Enkel differentiering: } s = \frac{1}{T_s} (1 - z^{-1})$$

$$SUM = K \left[\left(1 + \frac{T_s}{T_i} \right) \cdot ERR - ERR_{OLD} \right] + OUT_{OLD} =$$

$$= \underbrace{K \cdot ERR}_{PROP} + \underbrace{K \cdot \frac{T_s}{T_i} \cdot ERR}_{INT - INT_{OLD}} + \underbrace{OUT_{OLD} - K \cdot ERR_{OLD}}_{INT_{OLD}}$$

begin

ERR := REF - IS ;

PROP := K * ERR ;

INT := PROP * T_s / T_i + INT_{OLD} ;

SUM := PROP + INT

if SUM > HLIM then

begin

SUM := HLIM ;

INT := HLIM - PROP ;

end

if SUM < LLIM then

begin

SUM := LLIM ;

INT := LLIM - PROP ;

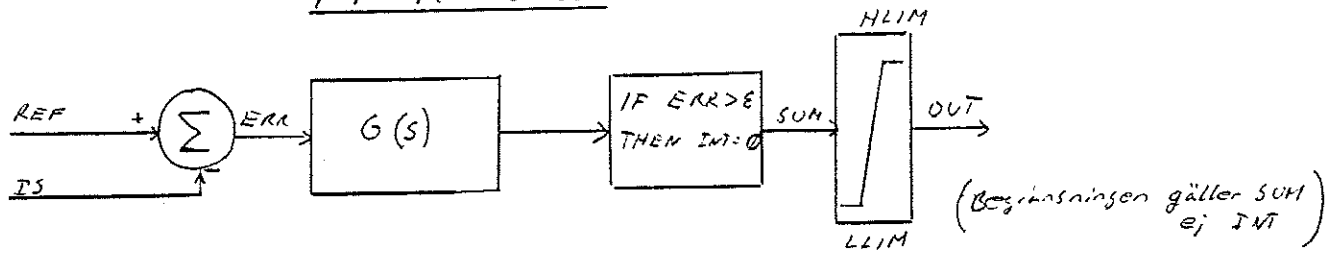
end

OUT := SUM ;

INT_{OLD} := INT ;

end

PIPROG 2



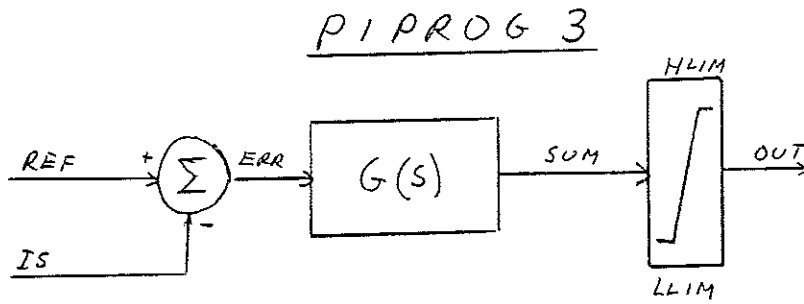
$$G(s) = K \left(1 + \frac{1}{T_i \cdot s} \right) ; \text{ Enkel differentiering: } s = \frac{1}{T_s} (1 - z^{-1})$$

$$SUM = K \left[\left(1 + \frac{T_s}{T_i} \right) \cdot ERR - ERR_{OLD} \right] + OUT_{OLD} =$$

$$= \underbrace{K \cdot ERR}_{PROP} + \underbrace{K \cdot \frac{T_s}{T_i} \cdot ERR}_{INT - INT_{OLD}} + \underbrace{OUT_{OLD} - K \cdot ERR_{OLD}}_{INT_{OLD}}$$

```

begin
ERR := REF - IS ;
PROP := K * ERR ;
EPS := ALPHA * (1 / (1 + K)) * REF ;
INT := PROP + Ts / Ti + INTOLD ;
if abs(ERR) > abs(EPS) then
  begin
  INT := 0 ;
  end
SUM := PROP + INT ;
if SUM > HLIM then
  begin
  SUM := HLIM ;
  end
if SUM < LLIM then
  begin
  SUM := LLIM ;
  end
OUT := SUM ;
INTOLD := INT ;
end
    
```

$$G(s) = K \left[1 + \frac{1}{T_i \cdot s} \right] \quad ; \quad \text{Bilinjär transformation: } s = \frac{2}{T_s} \cdot \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}$$

$$SUM = K \left[\left(1 + \frac{1}{2} \frac{T_s}{T_i} \right) \cdot ERR + \left(\frac{1}{2} \frac{T_s}{T_i} - 1 \right) \cdot ERROLO \right] + OUTOLD =$$

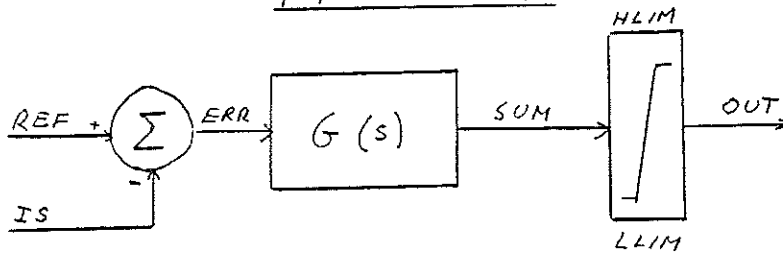
$$= K \left[\frac{1}{2} \frac{T_s}{T_i} (ERR + ERROLO) + ERR - ERROLO \right] + OUTOLD =$$

$$= \underbrace{\frac{1}{2} \cdot \frac{T_s}{T_i} (PROP + PROPOLO)}_{INT - INTOLO} + \underbrace{K \cdot ERR}_{PROP} + \underbrace{OUTOLD - K \cdot ERROLO}_{INTOLO}$$

```

begin
ERR := REF - IS ;
PROP := K * ERR ;
INT := ((Ts/Ti)/2) * (PROP + PROPOLO) + INTOLO ;
SUM := INT + PROP ;
if SUM > HLIM then
begin
SUM := HLIM ;
INT := HLIM - PROP ;
end
if SUM < LLIM then
begin
SUM := LLIM ;
INT := LLIM - PROP ;
end
OUT := SUM ;
INTOLO := INT ;
PROPOLO := PROP ;
end
    
```

PI PROG 4



$$G(s) = K \left[1 + \frac{1}{T_i s} \right]; \text{ Utvidgad bilinjär transformation: } s = \frac{3}{T_s} \cdot \frac{1 - z^{-2}}{1 + 4z^{-1} + z^{-2}}$$

$$SUM = K \left[\left(1 + \frac{T_s}{3T_i} \right) \cdot ERR_{NY} + \frac{4}{3} \frac{T_s}{T_i} \cdot ERR + \left(\frac{T_s}{3T_i} - 1 \right) \cdot ERR_{OLD} \right] + OUT_{OLD} =$$

$$= K \left[\frac{T_s}{3T_i} (ERR_{NY} + 4ERR + ERR_{OLD}) + ERR_{NY} - ERR_{OLD} \right] + OUT_{OLD} =$$

$$= \underbrace{\frac{1}{3} \frac{T_s}{T_i} (PROP_{NY} + 4 \cdot PROP + PROP_{OLD})}_{INT_{NY} - INT_{OLD}} + \underbrace{K \cdot ERR_{NY}}_{PROP} + \underbrace{OUT_{OLD} - K \cdot ERR_{OLD}}_{INT_{OLD}}$$

begin

ERR_{NY} := REF - IS;

PROP_{NY} := K * ERR_{NY};

INT_{NY} := ((T_s/T_i)/3) * (PROP_{NY} + (4 * PROP) + PROP_{OLD}) - INT_{OLD};

SUM := INT_{NY} + PROP_{NY}

if SUM > HLIM then

begin

SUM := HLIM;

INT := HLIM - PROP;

end

if SUM < LLIM then

begin

SUM := LLIM;

INT := LLIM - PROP;

end

OUT := SUM;

INT_{OLD} := INT;

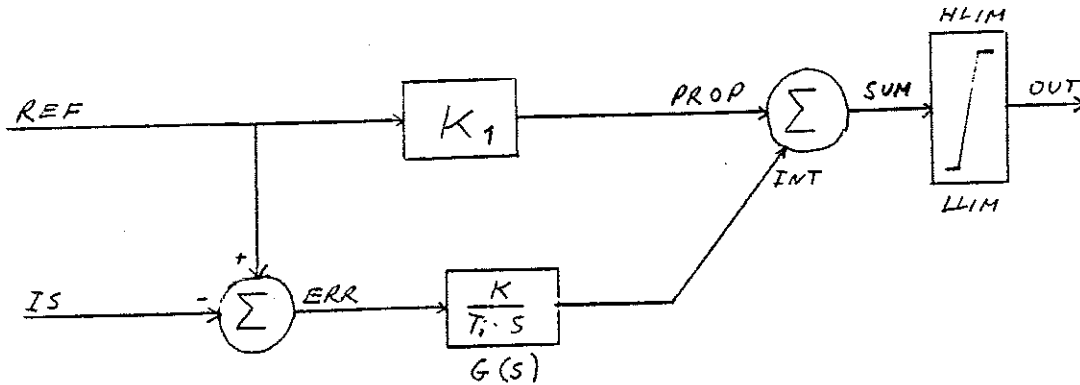
INT := INT_{NY};

PROP_{OLD} := PROP;

PROP := PROP_{NY};

end

PIPROG 5



$$G(s) = K \cdot \frac{1}{T_i \cdot s} \quad ; \quad \text{Enkel differentiering: } s = \frac{1}{T_s} (1 - z^{-1})$$

$$SUM = \underbrace{K_1 \cdot REF}_{PROP} + \underbrace{K \cdot \frac{T_s}{T_i} \cdot ERR + INTOLD}_{INT}$$

begin

ERR := REF - IS ;

PROP := K₁ · REF ;

INT := K · $\frac{T_s}{T_i}$ · ERR + INTOLD ;

SUM := PROP + INT ;

if SUM > HLIM then

begin

SUM := HLIM ;

INT := HLIM - PROP ;

end

if SUM < LLIM then

begin

SUM := LLIM

INT := LLIM - PROP

end

OUT := SUM

INTOLD := INT

end

5

Test av de olika regulatorprogrammen

5.1

Utvärdering av de olika PI-algoritmerna

Vid en referenssignal som är endast 2 % (= + 0,100 V) av utsignalens begränsning (= + 5,00 V) så märktes ingen skillnad på PIPROG0 och PIPROG1. Däremot om man ökade referenssignalen till 20 % (= + 1,00 V), blev det en tydlig skillnad. Utan integratormättning (PIPROG0) blev det betydligt kraftigare överslängar än med integratormättning (PIPROG1).

Integratormättning med villkorlig integration (PIPROG2) visade sig vara mindre lyckad vid en referenssignal på 2 % av utsignalens begränsning, ty integraldelen blev noll vid negativ referenssignal. Vid 20 % fungerade metoden tillfredsställande, men risken är uppenbar att felet inte blir tillräckligt litet så att integraldelen kopplas in.

Vid så låg referenssignal som 2 % av utsignalens begränsning räcker det med att en eller två bitar skall ändra sig för att vi skall få en betydande ändring av det statistiska felet. Detta märktes speciellt på de två olika PI-regulatorerna med bilinjär transformation, men även de andra tre metoderna visade upp samma fenomen.

Vid test med 1:a ordningens system och med en referenssignal på 20 % av utsignalens begränsning syntes ingen märkbar skillnad på de tre olika metoderna, som alla har integratormättning, som härrör från utsignalens begränsning. Testade man däremot med ett 2:a ordningens system, så syntes en klar skillnad. Metoden med enkel differentiering (PIPROG1) fick den kortaste insvängningstiden, och metoden med sk utvidgad bilinjär transformation (PIPROG4) fick den klart längsta insvängningstiden.

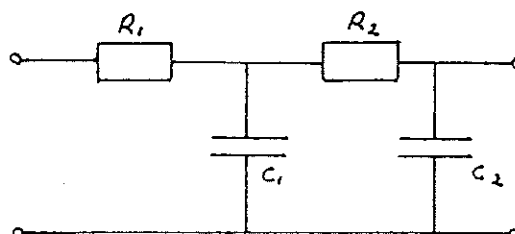
Vid test med PIPROG5, dvs regulatorn som har P-del som endast arbetar med referenssignalen och I-del som endast arbetar med felet, så visade det sig att vi även här har en insvängningstid, som var betydligt större än PIPROG1. Jämförelsen blir här lite orättvis mot PIPROG5, eftersom här har regulatorn en annan struktur.

5.2

Jämförelse mellan de olika PI-algoritmerna för ett 2:a ordningens system

Vidstående 2:a ordningens system användes vid testet.

Ett antal olika värden användes på R och C under testet.



Sampeltider på mellan 0,5 ms till 15 ms användes.
0,5 ms var den lägsta tiden, eftersom exekveringstiden
låg på 0,3-0,5 ms.

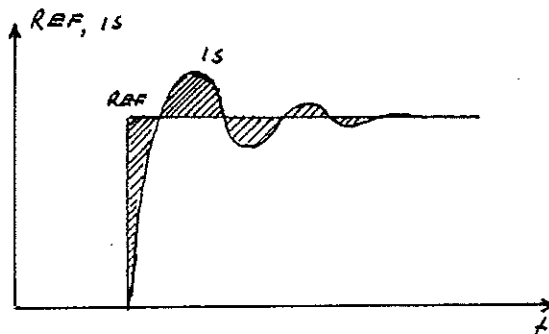
Nedanstående statistiska fel beror på kvantiseringsfel. För
PIPROG2 tillkommer risken att integraldelen aldrig träder
till.

Några exempel på kurvor visas i 5.5.1 - 5.5.4.

	PIPROG0	PIPROG1	PIPROG2	PIPROG3	PIPROG4	PIPROG5
Exekveringstid (inkl INSAML)	0,32 ms	0,33 ms	0,38 ms	0,43 ms	0,46 ms	0,37 ms
<u>REF = 2 % av utsignalens be- gränsning</u>			(Metoden fungerar här ej till- fredsstäl- lande)			
överslängar	stora	stora	små	stora	stora	stora
insvängningstid	lång	lång	kort	lång	mycket lång	mycket lång
statiskt fel	märkbart	märkbart	risk för mycket stort	betydande	betydande	märkbart
<u>REF = 20 % av utsignalens be- gränsning</u>						
överslängar	stora	små	små	små	små	små
insvängningstid	kort	kort	kort	lång	mycket lång	mycket lång
statiskt fel	obetydligt	obetydligt	risk för mycket stort	obetydligt	obetydligt	obetydligt

5.3

Kriterium för att avgöra vilken PI-algoritm som är bäst



Den algoritm som ger minimum av $\int_0^{\infty} |e(t)| dt$ är bäst.

Subrutinen MINFEL beräknar integralen av felet under 5 s efter att referenssignalen har stegats från negativt till positivt värde. Det beräknade värdet D/A-omvandlas och kan sen avläsas på en digitalvoltmeter.

5.4

Val av den bästa PI-algoritmen

Programmet med enkel differentiering och integralmättnig, som beror på utsignalens begränsning, PIPROG1, visar genomgående de bästa resultaten. Mätningen som beräknar integralen av felet ger det minsta resultatet. Dessutom ger de övriga jämförelserna de bästa resultaten för PIPROG1. Slutsatsen blir att PIPROG1 är bäst.

5.5 Kurvor från de olika testen

5.5.1 Inverkan av integratormättning

I detta test visas inverkan av integratormättning. Samtliga regulatorprogram har enkel differentiering som överföring mellan Laplace- och z-transformen. Referenssignalen är 20% av utsignalens begränsning.

Vidstående 2:a ordningens system användes vid testet.

Sampeltiden T_s är 7ms

Förstärkningsfaktorn K är 1.5 ggr

Kvoten T_s/T_i är 0.875

dvs integrationstidskonstanten T_i är 8ms

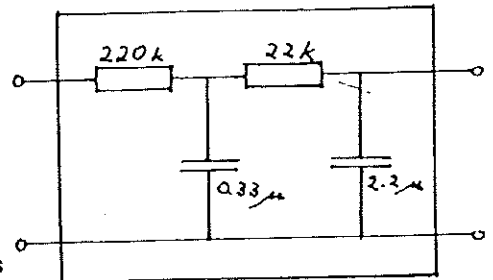


Fig. 5.5a Här är det REFERENS-SIGNALEN som ändrar sig från +1.00 V till -1.00 V

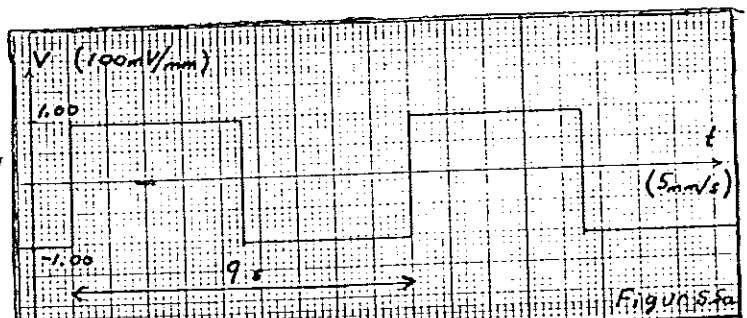


Fig. 5.5b PIPROGO testas. Här ser man att utan integratormättning fås kraftiga överslängar.

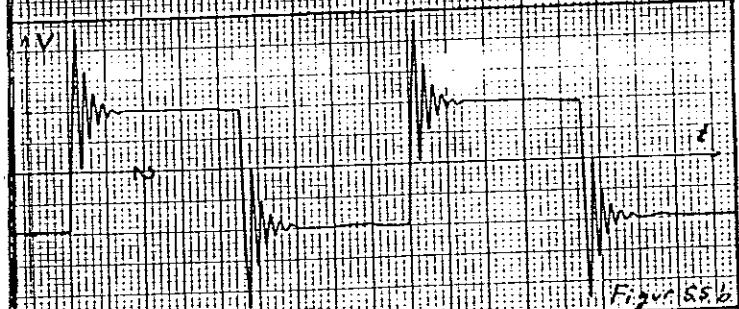


Fig. 5.5c Med integratormättning som härrör från utsignalens begränsning som här i PIPROG1 fås en betydande dämpning i överslängarna.

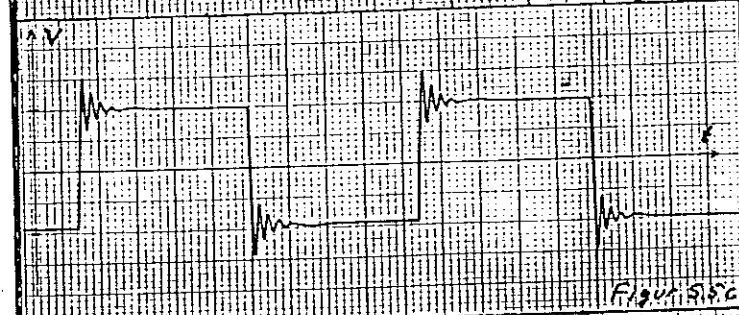
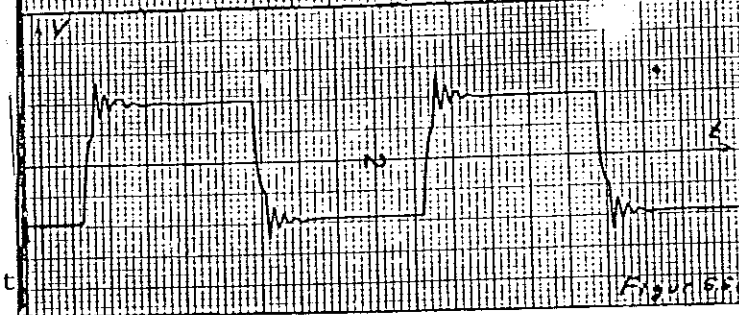


Fig. 5.5d Detta test visar PIPROG2 dvs integratormättning med villkorlig integration. Visserligen fås något större dämpning än i förutgående test, men det är stor risk att integraldelen aldrig kopplas in, så att vi får ett betydande statistiskt fel.



Denna handling får ej utan vårt medgivande kopieras. Den får ej heller delgivas annan eller eljest obehörigen användas. Överträdelse härav beivras med stöd av gällande lag. ASEA

Ansvarig: POR

17 0900-BE (99) 80-02 3000 AO

5.5.2 Jämförelse för olika överföringar mellan Laplace- och z-transformen

Här jämförs enkel differentiering, bilinjär transformation och utvidgad bilinjär transformation. Integratormätning som härrör från utsignalens begränsning används i alla tre fallen. Referenssignalen är 20% av utsignalens begränsning.

Vidstående 2:a ordningens system användes vid testet

Sampeltiden T_s är 10ms

Förstärkningsfaktorn K är 4 ggr

Kvoten T_s/T_i är 3/16

dvs integrationstidskonstanten T_i är 53ms

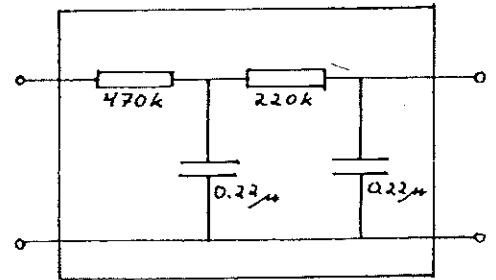


Fig. 5.5e REFERENSSIGNALEN ändrar sig från +1.00 V till -1.00 V

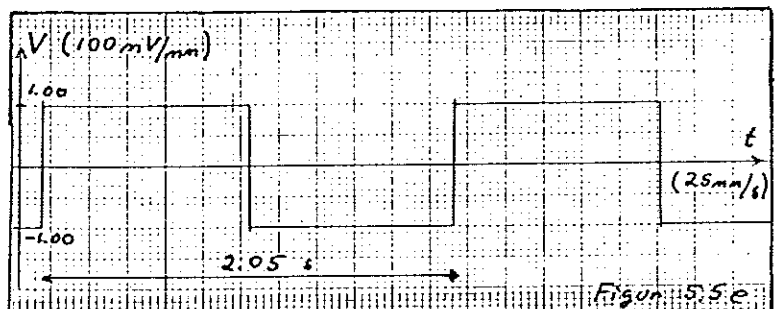


Fig. 5.5f Här visas insvängningen hos PIPROG1 dvs regulatorn med enkel differentiering.

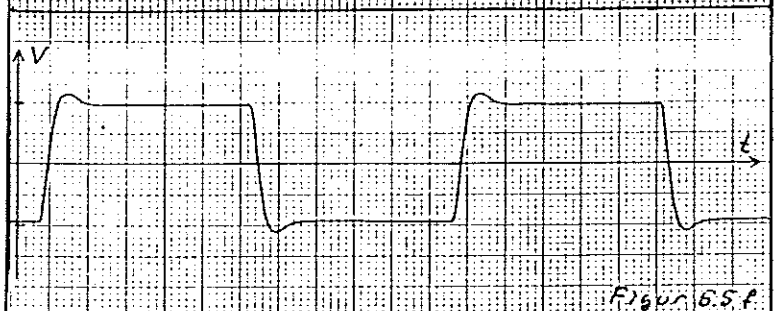


Fig. 5.5g Vid bilinjär transformation, PIPROG3, så är det lite mer svängningar.

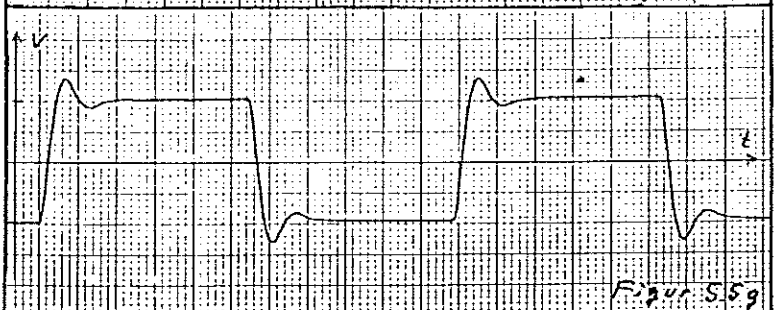
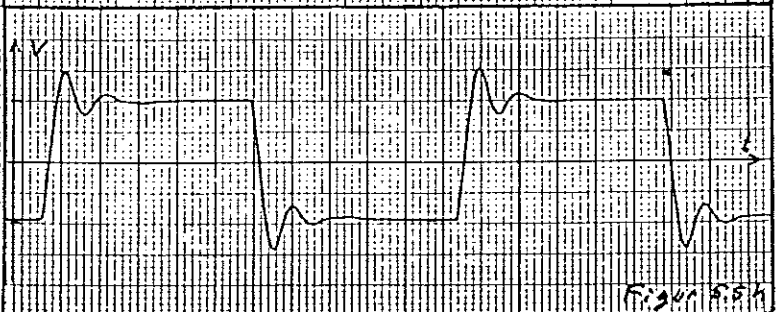


Fig. 5.5h PIPROG4 som är utvidgad bilinjär transformation ger störst antal svängningar.



Denna handling får ej utan vårt medgivande kopieras. Den får ej heller delgivas annan eller eljest obehörigen användas. Överträdelse härav beivras med stöd av gällande lag. ASEA

Ansvarig: P.O.R

S917 0900-BE (99) 80-02 3000 AO

5.5.3 Jämförelse mellan PIPROG1 och PIPROG5

Vid detta test jämförs två regulatorer där den ena har P- och I-del som båda jobbar på felet (PIPROG1), och där den andra har en P-del som endast jobbar på referenssignalen och en I-del som endast jobbar på felet (PIPROG5). Båda regulatorerna har enkel differentiering som överföring mellan Laplace- och z-transformen. Referenssignalen är 20% av utsignalens begränsning.

Vidstående 2:a ordningens system användes vid testet.

Sampeltiden T_s är 14ms

Förstärkningsfaktorn $K=K_1$ är 1 ggr

Kvoten T_s/T_i är 0.60

dvs integrationstidskonstanten T_i är 23ms

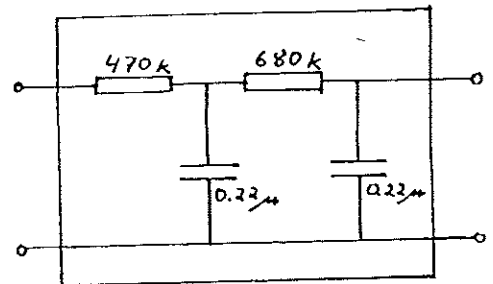


Fig. 5.5i REFERENSSIGNALEN ändrar sig från +1.00 V till -1.00 V

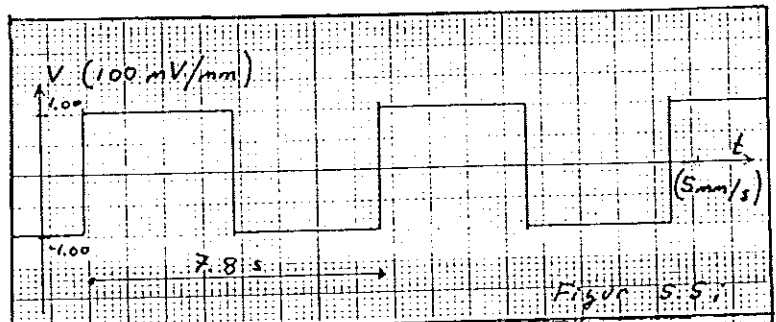


Fig. 5.5j Här är det signalen med PIPROG1 som regulator som visas.

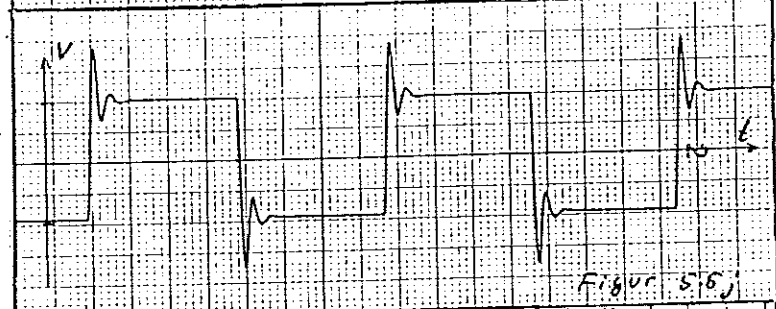
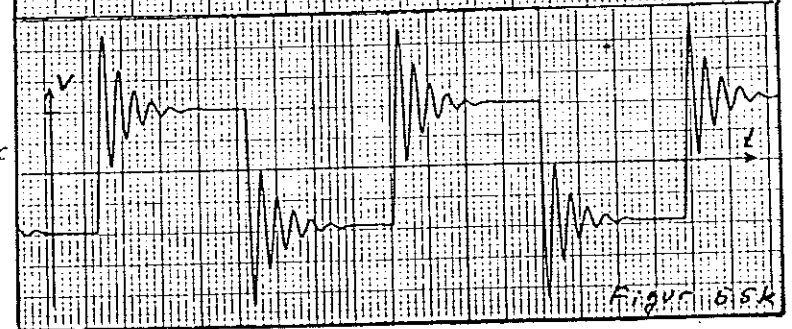


Fig. 5.5k Här ses att PIPROG5 ger betydligt längre insvängningstid.



Denna handling får ej utan vårt medgivande kopieras. Den får ej heller delgivas annan eller eljest obehörigen användas. Överträdelse härav beivras med stöd av gällande lag. ASEA

5.5.4 Test med en referenssignal som är endast 2% av utsignalens begränsning

Vid denna test så varierar referenssignalen från +0.100 V till -0.100 V
 Alla övriga värden på konstanter och på systemet är exakt identiska med 5.5.1

Fig. 5.5l REFERENSSIGNALEN ändrar sig från +0.100 V till -0.100 V

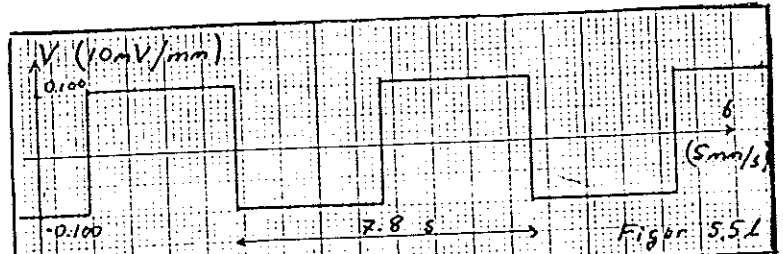


Fig. 5.5m PIPROG0 har även här stora överslängar. Märkbara statistiska fel erhöles, beroende på kvantiseringsfel.



Fig. 5.5n PIPROG1 är här nästan identisk med ovanstående. Vi har inte fått någon dämpning av överslängarna beroende på att utsignalens begränsning på ± 5.00 V är för stor.

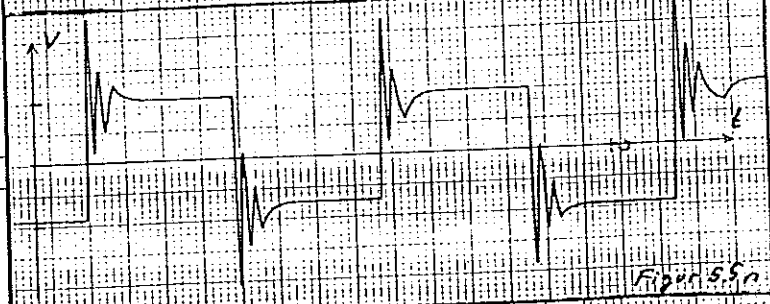


Fig. 5.5o PIPROG2 med villkorlig integration visar här sin uppenbara nackdel. Vi har här fått ett stort statistiskt fel på negativa sidan beroende på att integraldelen aldrig trädde till.

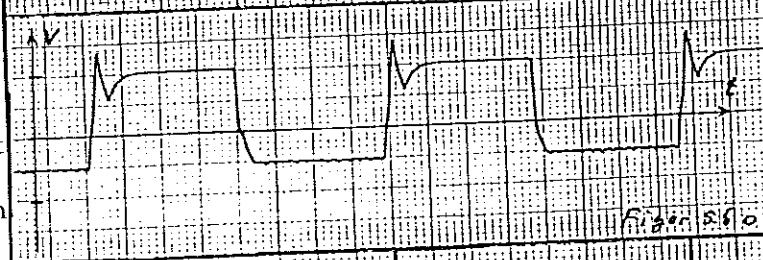


Fig. 5.5p PIPROG3 med bilinjär transformation visar sig även vara känslig för kvantiseringsfel som ger upphov till betydande statistiska fel

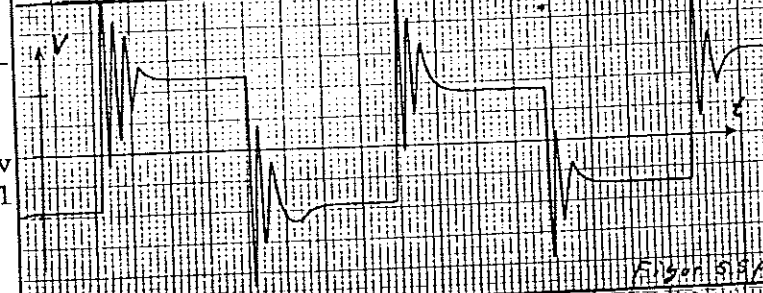


Fig. 5.5q PIPROG4 med utvidgad bilinjär transformation visar sig vara allra känsligast för kvantiseringsfel. Här uppstår ibland mycket stora statistiska fel.



Denna handling får ej utan vårt medgivande kopieras. Den får ej heller delgivas annan eller eljest obehörigen användas. Överträdelse härav beivras med stöd av gällande lag. ASEA

Ansvarig: POR

17 0900-BE (99) 80-02 3000 AO

5.5.5 Test med ett 1:a ordningens system

Här jämförs alla PI-regulatorerna samtidigt. Referenssignalen ändrar sig från +1.00 V till -1.00 V

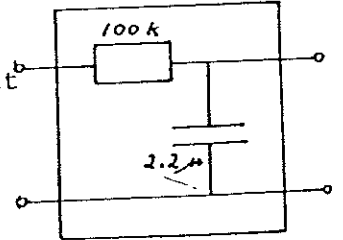
Vidstående 1:a ordningens system användes vid testet

Sampeltiden T_s är 7ms

Förstärkningsfaktorn $K=K_1$ är 1.5 ggr

Kvoten T_s/T_i är 0.875

dvs integrationstidskonstanten T_i är 8ms



REFERENSSIGNALEN

PIPROG0

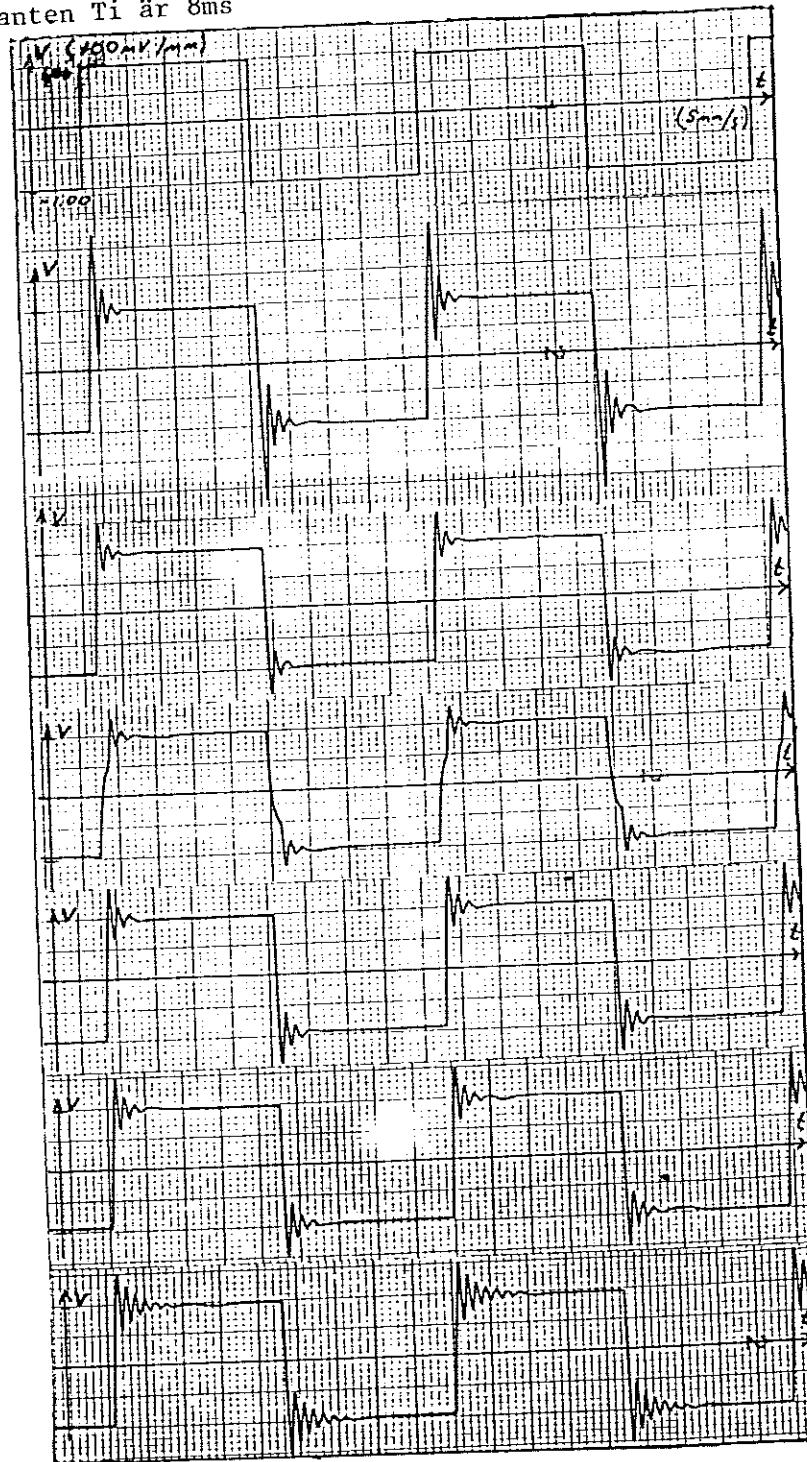
PIPROG1

PIPROG2

PIPROG3

PIPROG4

PIPROG5



Denna handling får ej utan vårt medgivande kopieras. Den får ej heller delgivas annan eller eljest obehörigen användas. Överträdelse härav beivras med stöd av gällande lag. ASEA

Ansvarig: POR

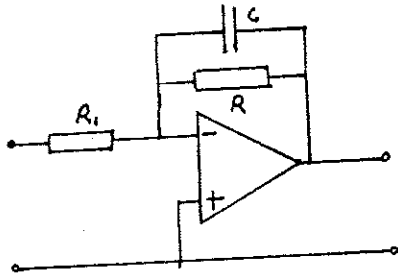
917 0900-BE (99) 80-02 3000 AO

6
Test av den bästa PI-algoritmen

6.1
Teori för test vid varierande förhållande mellan sampelfrekvens och systemets överkorsningsfrekvens

1:a ordn. system:
(LP-filter med 10 ggr förstärkning)

$$R = 10 \cdot R_1$$



$$G(s) = - \frac{10}{1+sRC}$$

$$\begin{aligned} \log |G(i\omega)| &= \log 10 \cdot \log \sqrt{1+(\omega RC)^2} = \\ &= 1 - \log \sqrt{1+(\omega RC)^2} \end{aligned}$$

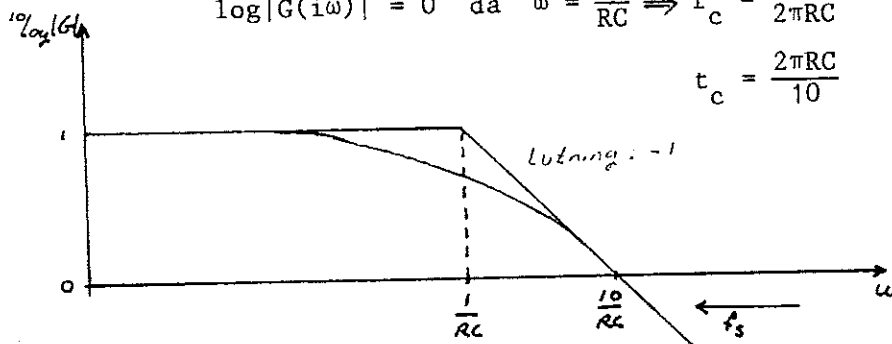
Bodediagram: lågpasasymptoten ($\omega RC \ll 1$) : $\log |G(i\omega)| = 1$

högpasasymptoten ($\omega RC \gg 1$) : $\log |G(i\omega)| = 1 - \log \omega RC$

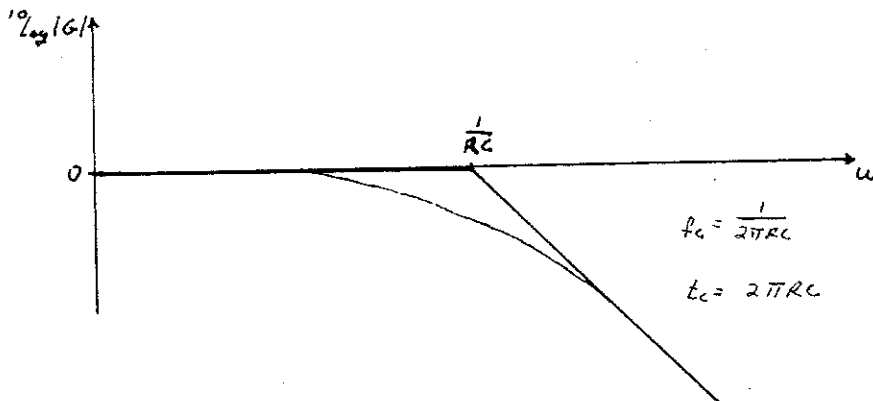
brytpunkt då $\omega = \frac{1}{RC}$

$$\log |G(i\omega)| = 0 \text{ då } \omega = \frac{10}{RC} \Rightarrow f_c = \frac{10}{2\pi RC}$$

$$t_c = \frac{2\pi RC}{10}$$



Testet går ut på att se hur nära vi kan gå med sampelfrekvensen f_s mot f_c .



6.2 Test av PIPROG1 för olika sampeltider

6.2.1 Test med 1:a ordningens system (ett LP-filter)

Vidstående system användes vid testet.

Förstärkningsfaktorn $K=1$ ggr

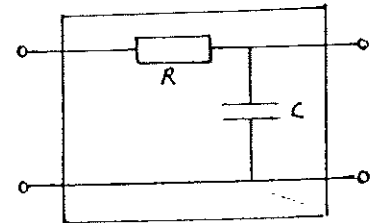
Kvoten $T_s/T_i=0.875$

$R=47\text{kohm}$

$C=0.1\mu\text{F}$

$t_c=2\pi\sqrt{R\cdot C}=29.5\text{ms}$

Instabilitet när $T_s=10\text{ms}$, dvs då $t_c/T_s=2.95$ ggr



REF

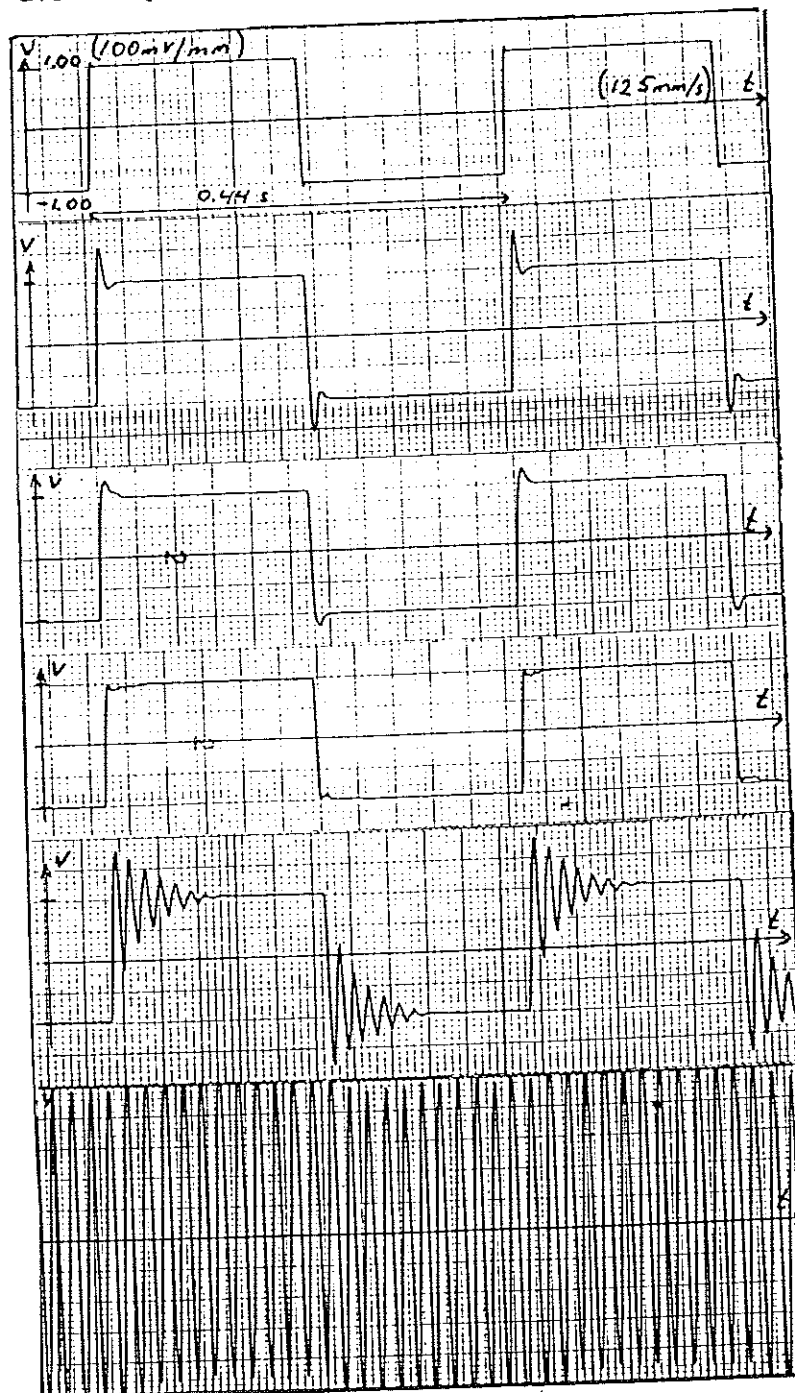
$T_s=1\text{ms}$

$T_s=2\text{ms}$

$T_s=4\text{ms}$

$T_s=8\text{ms}$

$T_s=10\text{ms}$



Denna handling får ej utan vårt medgivande kopieras. Den får ej heller delgivas annan eller ejlest obehörigen användas. Överträdelse härav beivras med stöd av gällande lag. ASEA

6.2.2 Test med LP-filter och 10 ggr förstärkning

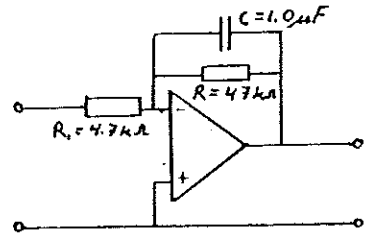
Vidstående system användes vid testet.

Förstärkningsfaktorn $K=0.5$ ggr

Kvoten $T_s/T_i=0.5$

$$t_c = (2\pi RC) / 10 = 29.5\text{ms}$$

Instabilitet när $T_s=15.5\text{ms}$, dvs när $t_c/T_s=1.9$ ggr



REF

$T_s=1\text{ms}$

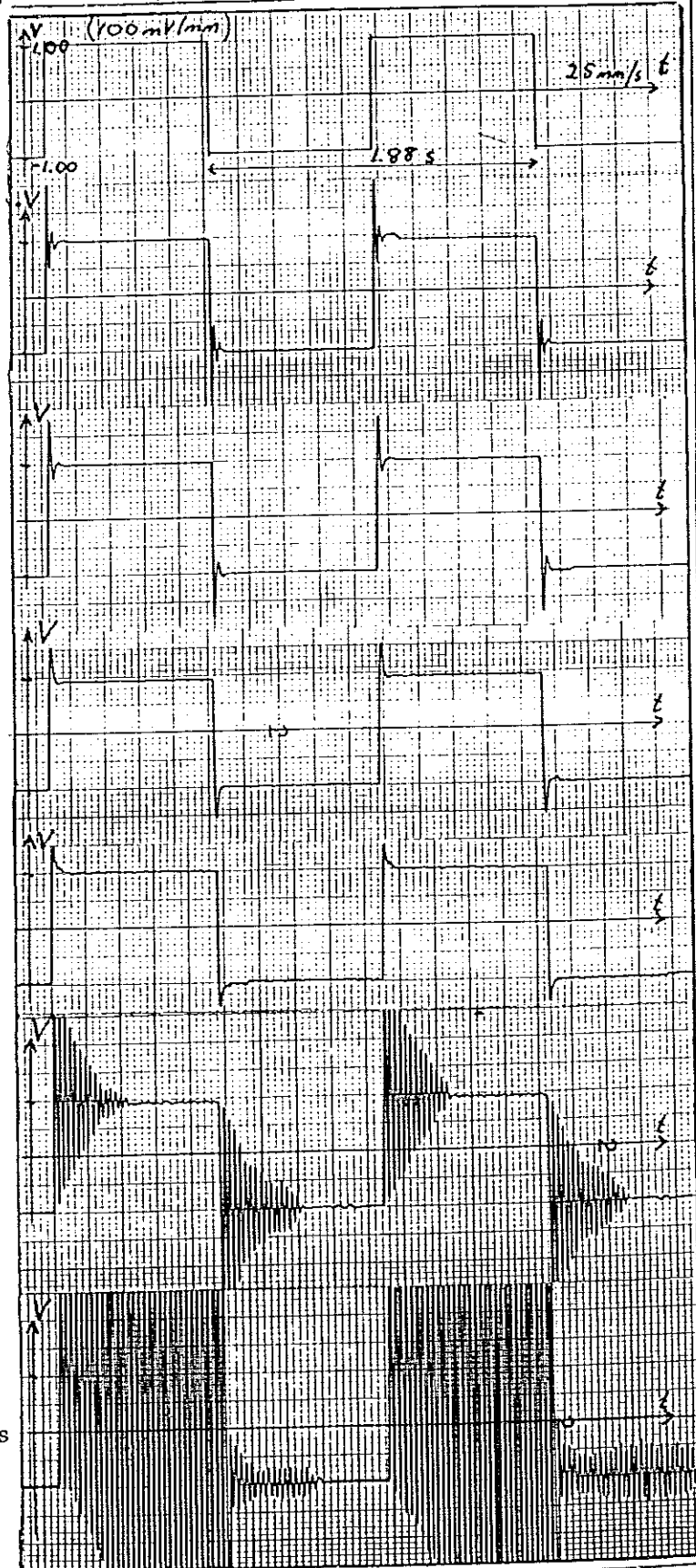
$T_s=2\text{ms}$

$T_s=4\text{ms}$

$T_s=8\text{ms}$

$T_s=15\text{ms}$

$T_s=15.5\text{ms}$



Denna handling får ej utan vårt medgivande kopieras. Den får ej heller delgivas annan eller eljest obehörigen användas. Överträdelse härav beivras med stöd av gällande lag. ASEA

7

Slutlig kommentar

Det visade sig vara lämpligt att i regulatorprogrammet särskilja på P-del och I-del. Om man i stället använde sig av den gamla utsignalen och de gamla felen, så erhöles ej en stabil signal, utan den svängde mer eller mindre regelbundet. Orsaken till detta var troligen att genom att ta skillnaden mellan gamla och nya felet, så erhöles ett litet värde, som är starkt beroende av kvantiseringsfel. Genom att sedan multiplicera detta värde med förstärkningsfaktorn K påverkar detta kvantiseringsfel utsignalen tillräckligt mycket för att det skall märkas.

00010 00001 OPT Z01,REL,LLE=80,P=62
00020 00002 NAM INIT
00030 00003 TTL ***** INITIATION ROUTINE *****

00040 00004 *
00050 00005 *
00060 00006 *
00070 00007 *
00080 00008 ***** PROGRAM DESCRIPTION *****

00090 00009 *
00100 00010 * THIS ROUTINE INITIATES ALL GLOBAL PARAMETERS *
00110 00011 * HARDWARE-SECTORS AND MACRODEFINITIONS. *
00120 00012 *
00130 00013 *****

00140 00014 *
00150 00015 *
00160 00016 *
00170 00017 *
00180 00018 ***** DATABASE DEFINITION *****

00190 00019 *
00200 00020D 0000 DSCT
00210 00021 *
00220 00022 *

00230 00023 XDEF ADIN1,ADDOUT,DA1,TSAMP,INDAT
00240 00024 XDEF DIP2,DIP3,K,TS,TI
00250 00025 XDEF REF,IS,DA2
00260 00026 XDEF TCSR,FRC,OCR,RESET,SAMPT
00270 00027
00280 00028 XREF REST,RTC,INTER

00290 00029 *
00300 00030 *****
00310 00031 *
00320 00032 *
00330 00033 *
00340 00034 *
00350 00035 *

00360 00036 ***** MACRO DEFINITIONS *****
00370 00037 *
00380 00038 *

00390 00039 LIMIT MACR
00400 00040 BVC 00
00410 00041 BGT 00.0
00420 00042 LDD \$8000
00430 00043 BRA 00
00440 00044 LDD 00.0 \$7FFF
00450 00045 ENDM

00460 00046 *
00470 00047 *****

00480 00048 *
00490 00049 SIGNCH MACR CHANGE SIGN
00500 00050 BMI 00.1
00510 00051 COMA
00520 00052 COMB
00530 00053 ADDD \$0001
00540 00054 BRA 00
00550 00055 COMA 00.1
00560 00056 COMB
00570 00057 SUBD \$0001
00580 00058 ENDM

00590 00059 *
00600 00060 ***** HARDWARE-ADDRESS DEFINITION *****

00610 00061 *
00620 00062 2000 A ADIN1 EQU \$2000 A/D START CHANNEL 1


```

00630 00063      2001  A ADIN2  EQU    $2001      ----- " ----- 2
00640 00064      *
00650 00065      200C  A ADOUT  EQU    $200C      DIGITAL RESULT FROM A/D
00660 00066      *
00670 00067      2008  A DA1    EQU    $2008      D/A -LOADADDRESS 1
00680 00068      200A  A DA2    EQU    $200A      - " -                2
00690 00069      3008  A RESET  EQU    $3008      RESET IRQ1-N
00700 00070      300C  A DIP1   EQU    $300C      CONSTANT NO.      1  (DIP-SWITC
00710 00071      300D  A DIP2   EQU    $300D      ----- " ----- 2  ----- " -----
00720 00072      300E  A DIP3   EQU    $300E      ----- " ----- 3  ----- " -----
00730 00073      *
00740 00074D 0000  0001  A K      RMB     1
00750 00075D 0001  0001  A TS.TI  RMB     1
00760 00076D 0002  0002  A SLASK  RMB     2
00770 00077D 0004  0004  A INDAT  RMB     4
00780 00078      *
00790 00079      300C  A TSAMP  EQU    DIP1
00800 00080      0004  D REF    EQU    INDAT
00810 00081      0006  D IS     EQU    INDAT+2
00820 00082      *
00830 00083      *
00840 00084      *
00850 00085      *
00860 00086      ***** INITIATION ROUTINE FOR REALTIME CLOCK **
00870 00087      *
00880 00088      +INTERRUPT VECTOR DEFINITION
00890 00089      *
00900 00090D 0008  FCE1  A INTVCT FDB    $FCE1      SERIAL COM INT      (MEX)
00910 00091D 000A  FCE1  A TIMOWF FDB    $FCE1      TIMER OWERFLOW      (USER)
00920 00092D 000C  0000  A TIMOUT  FDB    RTC          ADDRESS REALTIME CLOCK
00930 00093D 000E  FCE1  A TIMIN  FDB    $FCE1      INPUT COMPARE      (USER)
00940 00094D 0010  0000  A IRQ1    FDB    INTER       ALARM FROM PROCESS (USER)
00950 00095D 0012  F821  A SWI     FDB    $F821      SW1 (MEX)
00960 00096D 0014  F803  A NMI     FDB    $F803      NMI
00970 00097      *
00980 00098      0008  A TCSR   EQU    $08          INTERNAL COUNTER CONTROL WOR
00990 00099      0009  A FRC    EQU    $09          FREE RUNNING COUNTER ADDRESS
01000 00100      000B  A OCR    EQU    $0B          OUTPUT COMPARE REG
01010 00101      *
01020 00102D 0016  0002  A SAMPT  RMB     2          SAMPLETIME FOR TIMER
01030 00103      *
01040 00104      *
01050 00105      *

```


00010	00001	OPT	Z01,REL,LLE=80,P=62
00020	00002	NAM	RESTART
00030	00003	TTL	***** RESTART ROUTINE *****
00040	00004		*
00050	00005		*
00060	00006		*
00070	00007		*
00080	00008	***** PROGRAM DESCRIPTION *****	
00090	00009		*
00100	00010		* THE RESTART ROUTINE CLEARES NECESSARY VARIABLES
00110	00011		* AND CONVERTS SAMPLETIME TO RTC CLOCK PULSES
00120	00012		* IT ALSO INITIATES REALTIME CLOCK FOR NEXT CLOCK
00130	00013		*
00140	00014	*****	
00150	00015		*
00160	00016		*
00170	00017		*
00180	00018		*
00190	00019		*
00200	00020		*
00210	00021D 0000	DSCT	
00220	00022		*
00230	00023	XREF	DA1,KONST,INT,ERR
00240	00024	XREF	TSAMP,SAMPT
00250	00025	XREF	TCSR,FRC,OCR
00260	00026		*
00270	00027	XDEF	REST
00280	00028		*
00290	00029	*****	

```

00310 00031
00320 00032
00330 00033
00340 00034
00350 00035P 0000
00360 00036
00370 00037
00380 00038P 0000 CC 0000 A REST LDD #0000 D-REG:=0
00390 00039
00400 00040
00410 00041
00420 00042P 0003 FD 0000 A STD DA1 CLEAR D/A 1
00430 00043
00440 00044
00450 00045
00460 00046P 0006 FD 0000 A STD INT INT:=D-REG
00470 00047P 0009 FD 0000 A STD ERR ERR:=D-REG
00480 00048
00490 00049
00500 00050
00510 00051P 000C BD 0000 A JSR KONST JUMP TO SUBROUTINE KONST
00520 00052
00530 00053
00540 00054
00550 00055P 000F B6 0000 A LDAA TCSR READ TCSR TO RESET OCF
00560 00056P 0012 FC 0000 A LDD FRC READ FRC
00570 00057P 0015 F3 0000 A ADDD SAMPT ADD SAMPT TO FRC VALUE
00580 00058P 0018 FD 0000 A STD OCR STORE IN OCR
00590 00059
00600 00060P 001B 0E CLI ENABLE INTERRUPT
00610 00061
00620 00062
00630 00063
00640 00064P 001C 01 WAIT NOP WAIT LOOP
00650 00065P 001D 7E 001C P JMP WAIT JUMP TO WAIT
00660 00066
00670 00067
TOTAL ERRORS 00000--00000
    
```

DA1	0005	ERR	0006	FRC	0007	INT	0008	KONST	0009	OCR	000A
REST	0000	SAMPT	000C	TCSR	000D	TSAMP	000E	WAIT	001C		

00010 00001 OPT Z01,REL,LLE=80,P=62
 00020 00002 NAM KONST
 00030 00003 TTL ***** KONSTANTBERAEKNINGAR *****

00040 00004 *
 00050 00005 *
 00060 00006 *
 00070 00007 *

00080 00008 ***** PROGRAM DESCRIPTION *****
 00090 00009 *
 00100 00010 * THIS PROGRAM READS THE 3 DIP-SWITCHES WHEN RESTAI
 00110 00011 * THE PROGRAM AND AT IRQ1-N INTERRUPT, THEN CONVER
 00120 00012 * TSAMP TO SAMPT
 00130 00013 *

00140 00014 *****
 00150 00015 *
 00160 00016 *
 00170 00017 *

00180 00018 ***** DATABASE DEFINITION *****

00190 00019 *
 00200 00020D 0000 DSCT
 00210 00021 *
 00220 00022 XREF TSAMP,DIP2,DIP3,K
 00230 00023 XREF RESET,SAMPT,TS,TI
 00240 00024 *
 00250 00025 XDEF KONST,ERR,PROP,PROPOL,INT,INTOLD
 00260 00026 XDEF K1
 00270 00027 *

00280 00028 *
 00290 00029 *****

00291 00030 *
 00292 00031 300F A DIP4 EQU \$300F
 00300 00032 *
 00310 00033D 0000 0001 A K1 RMB 1
 00320 00034D 0001 0002 A ERR RMB 2
 00330 00035D 0003 0002 A PROP RMB 2
 00340 00036D 0005 0002 A PROPOL RMB 2
 00350 00037D 0007 0002 A INT RMB 2
 00360 00038D 0009 0002 A INTOLD RMB 2

00370 00039 *
 00380 00040 ***** PROGRAM SECTION *****

00390 00041 *
 00400 00042P 0000 PSCT

00410 00043 *
 00420 00044 *DISABLE INTERRUPT
 00430 00045 *

00440 00046P 0000 0F KONST SEI DISABLE INTERRUPT
 00450 00047 *

00460 00048 * READ KONSTANTS FROM DIP-SWITCHES
 00470 00049 *

00480 00050P 0001 B6 0000 A LDAA DIP2 READ DIP2
 00490 00051P 0004 B7 0000 A STAA K STORE IN K

00500 00052 *
 00510 00053P 0007 B6 0000 A LDAA DIP3 READ DIP3
 00520 00054P 000A B7 0000 A STAA TS,TI STORE IN TS,TI

00530 00055 *
 00540 00056P 000D B6 300F A LDAA DIP4 READ DIP4
 00550 00057P 0010 B7 0000 D STAA K1 STORE IN K1

00560 00058 *
 00570 00059 *CLEAR MEMORY CELL FOR INT,ERR AND OUT
 00580 00060P 0013 CC 0000 A LDD #\$0000 D-REG:=0000
 00590 00061P 0016 FD 0001 D STD ERR ERR:= 0000
 00600 00062P 0019 FD 0003 D STD PROP PROP:= 0000

```

00610 00063P 001C FD 0005 D      STD  PROPOL  PROPOL:= 0000
00620 00064P 001F FD 0007 D      STD  INT     INT:= 0000
00630 00065P 0022 FD 0009 D      STD  INTOLD  INTOLD:= 0000

```

00640 00066
 00650 00067

00660 00068
 00670 00069
 * CONVERT TSAMP TO SAMPT

```

00680 00070P 0025 B6 0000 A      LDAA  TSAMP  A-REG:=TSAMP
00690 00071P 0028 C6 4B  A      LDAB  #75   B-REG:=75
00700 00072P 002A 3D      MUL
00710 00073P 002B FD 0000 A      STD  SAMPT  SAMPT:=D-REG

```

```

00720 00074  

00730 00075  

00740 00076P 002E B6 0000 A      LDAA  RESET  RESET IRQ1-N

```

```

00750 00077  

00760 00078P 0031 39      RTS

```

```

00770 00079  

0 30 00080      END

```

TOTAL ERRORS 00000--00000

D	2	0005	DIP3	0006	DIP4	300F	ERR	0001	INT	0007	INTOLD	0009
K		000A	K1	0000	KONST	0000	PROP	0003	PROPOL	0005	RESET	000F
SAMPT		0010	TS.TI	0011	TSAMP	0012						


```

PAGE 002 RTC      .SA:1 RTC      ***** REAL TIME CLOCK ROUTINE *****
00630 00063P 0010 0F      INTER SEI      DISABLE INTERRUPT
00640 00064P 0011 BD 0000 A      JSR      KONST      JUMP TO SUBROUTINE KONST
00650 00065P 0014 0E      CLI      ENABLE INTERRUPT
00660 00066P 0015 3B      RTI      RETURN FROM INTERRUPT
00670 00067      *
00680 00068      *****
00690 00069      END
TOTAL ERRORS 00000--00000

```

```

INTER 0010 KONST 0006 DCR 0007 PIREG 0008 RTC 0000 SAMPT 000A
TCSR 000B

```


00010 00001 OPT Z01,REL,LLE=80,P=62
00020 00002 NAM INSAML
00030 00003 TTL ***** INSAMLINGSRUTIN *****

00040 00004 *
00050 00005 *
00060 00006 *
***** PROGRAM DESCRIPTION *****

00070 00007 *
00080 00008 * THIS PROGRAM READS THE TWO ANALOG INPUTS
00090 00009 * AND STORES THE DIGITAL VALUES IN MEMORY
00100 00010 *

00110 00011 *
00120 00012 *
00130 00013 *
***** DATABASE DEFINITION *****

00140 00014 *
00150 00015 *
00160 00016 *
00170 00017D 0000 D SCT

00180 00018 *
00190 00019 XREF ADIN1,ADOUT,INDAT

00200 00020 *
00210 00021 XDEF INSAML

00220 00022 *
00230 00023 *
00240 00024D 0000 0002 A POINT1 RMB 2 POINTER TO ANALOG INPUTS

00250 00025D 0002 0002 A POINT2 RMB 2 POINTER TO MEMORY CELLS

00260 00026D 0004 0001 A CNT RMB 1 LOOP COUNTER
00270 00027 *
00280 00028 *

00290 00029 *

```

***** PROGRAM SECTION *****
00310 00031
00320 00032
00330 00033P 0000          PSCT
00340 00034
00350 00035P 0000 CC 0000 A INSAML LDD  #ADIN1
00360 00036P 0003 FD 0000 D          STD  POINT1 POINT1:=2000
00370 00037
00380 00038P 0006 CC FFEE A          LDD  #INDAT-2
00390 00039P 0009 FD 0002 D          STD  POINT2
00400 00040
00410 00041P 000C 86 02  A          LDAA #2
00420 00042P 000E B7 0004 D          STAA CNT CNT:=2
00430 00043
00440 00044
*****
00450 00045P 0011 FE 0000 D NEXTCH LDX  POINT1 X:=POINT1
00460 00046P 0014 FC 0000 A          LDD  ADOUT D:=A/D
00470 00047P 0017 A7 00  A          STAA 0,X START A/D, CHANNEL X
00480 00048
00490 00049P 0019 08          INX          X:=X+1
00500 00050P 001A FF 0000 D          STX  POINT1 POINT1:=X
00510 00051
00520 00052P 001D FE 0002 D          LDX  POINT2 X:=POINT2
00530 00053P 0020 ED 00  A          STD  0,X INDAT(X):=D-REG
00540 00054
00550 00055P 0022 08          INX
00560 00056P 0023 08          INX          X:=X+2
00570 00057P 0024 FF 0002 D          STX  POINT2 POINT2:=X
00580 00058
00590 00059P 0027 7A 0004 D          DEC  CNT CNT:=CNT-1
00600 00060P 002A 26 E5 0011 D          BNE  NEXTCH JUMP IF <> 0
00610 00061
*****
00620 00062P 002C FC 0000 A          LDD  ADOUT D:=A/D
00630 00063P 002F ED 00  A          STD  0,X INDAT(X):=D-REG
00640 00064
00650 00065P 0031 39          RTS          RETURN FROM SUBROUTINE
00660 00066
00670 00067          END
TOTAL ERRORS 00000--00000

```

ADIN1 0005 ADOUT 0006 CNT 0004 INDAT 0007 INSAML 0000 NEXTCH 0011
 POINT1 0000 POINT2 0002

00010 00001 OPT Z01,REL,LLE=80,P=62
 00020 00002 NAM PIPROG0
 00030 00003 TTL ***** PI-PROGRAM Nr. 0 *****

***** PROGRAM DESCRIPTION *****

THIS PROGRAM IS PI-REGULATOR Nr. 0

***** MACRO DEFINITIONS *****

LIMIT	MACR	CHECKS IF OVERFLOW	
00160	BVC	00	
00170	BGT	0.0	
00180	LDD	#\$8000	
00190	BRA	00	
00200	0.0 LDD	#\$7FFF	
00210	ENIM		

***** DATABASE DEFINITION *****

Address	Label	Value	Unit	Value
00260	DSCT	0000		
00270	XREF	INSAML,REF,IS,K,TS,TI,DA1,DA2		
00280	XREF	ERR,PROP,INT		
00310	XDEF	PIREG		
00330	HLIM	00FF	A	EQU \$00FF
00340	LLIM	FF00	A	EQU \$FF00
00360	SUM	0002	A	RMB 2
00370	OUT	0002	A	RMB 2
00380	MLAG	0002	A	RMB 2
00390	NLAG	0002	A	RMB 2

```

00010 00001          OPT      Z01,REL,LLE=80,P=62
00020 00002          NAM      PIPROG1
00030 00003          TTL      ***** PI-PROGRAM Nr. 1 *****
00040 00004          *
00050 00005          *
00060 00006          ***** PROGRAM DESCRIPTION *****
00070 00007          *
00080 00008          * THIS PROGRAM IS PI-REGULATOR Nr. 1
00090 00009          *
00100 00010          *****
00110 00011          *
00120 00012          *
00130 00013          ***** MACRO DEFINITIONS *****
00140 00014          *
00150 00015          LIMIT  MACR          CHECKS IF OVERFLOW
          00016          00160          BVC          00
          00017          00170          BGT          0.0
          00018          00180          LDD          *$8000
          00019          00190          BRA          00
          00020          00200 0.0          LDD          *$7FFF
          00021          00210          ENDM
00220 00022          *
00230 00023          *
00240 00024          ***** DATABASE DEFINITION *****
00250 00025          *
00260 00026D 0000          DSCT
00270 00027          *
00280 00028          XREF      INSAML,REF,IS,K,TS,TI,DA1,DA2
00290 00029          XREF      ERR,PROP,INT
00300 00030          *
00310 00031          XDEF      PIREG
00320 00032          *
00330 00033          00FF A HLIM  EQU      $00FF
00340 00034          FF00 A LLIM  EQU      $FF00
00350 00035          *
00360 00036D 0000          0002 A SUM   RMB      2
00370 00037D 0002          0002 A OUT   RMB      2
00380 00038D 0004          0002 A MLAG  RMB      2
00390 00039D 0006          0002 A NLAG  RMB      2
00400 00040          *
00410 00041          *****

```

```

00430 00043          *
00440 00044          ***** PROGRAM SECTION *****
00450 00045          *
00460 00046P 0000          PSCT
00470 00047          *
00480 00048          * GET ANALOG DATA FROM SUBROUTINE INSAML
00490 00049P 0000 BD 0000 A PIREG JSR INSAML
00500 00050          *
00510 00051P 0003 FC 0000 A          LDD REF D-REG:=REF
00520 00052P 0006 B3 0000 A          SUBD IS D-REG:=REF-IS
00530 00053P 0009          LIMIT OK1 LIMIT RESULT
00540 00054P 0015 FD 0000 A OK1      STD ERR ERR:=D-REG
00550 00055P 0018 FD 0000 A          STD DA2 DA2:=D-REG
00560 00056P 001B 2A 04 0021        BPL UT0 JUMP TO UT0 IF ERR POSITIVE
00570 00057P 001D 40          NEGA A:=00 - A
00580 00058P 001E 50          NEGB B:=00 - B
00590 00059P 001F 80 01 A          SUBA #01 CONVERT TO POSITIVE
00600 00060          *
00610 00061P 0021 05          UT0 LSLD EXCLUDE SIGN BIT
00620 00062P 0022 F6 0000 A          LDAB K B-REG:=K
00630 00063P 0025 3D          MUL D-REG:=A-REG*B-REG
00640 00064P 0026 04          LSRD
00650 00065P 0027 04          LSRD
00660 00066P 0028 04          LSRD
00670 00067P 0029 04          LSRD SHIFT RIGHT FOUR TIMES
00680 00068P 002A FD 0000 A          STD PROP PROP:=D-REG
00690 00069          *
00700 00070P 002D F6 0000 A          LDAB TS.TI B-REG:=TS.TI
00710 00071P 0030 3D          MUL D-REG:=PROP*TS.TI
00720 00072P 0031 FD 0004 D          STD MLAG MLAG:=D-REG
00730 00073P 0034 B6 0001 A          LDAA PROP+1 A-REG:=PROP+1
00740 00074P 0037 F6 0000 A          LDAB TS.TI B-REG:=TS.TI
00750 00075P 003A 3D          MUL D-REG:=PROP+1*TS.TI
00760 00076P 003B 16          TAB B-REG:=A-REG
00770 00077P 003C 86 00 A          LDAA #00 A-REG:=00
00780 00078P 003E F3 0004 D          ADDD MLAG D-REG:=D-REG+MLAG
00790 00079P 0041          LIMIT OK2 LIMIT RESULT
00800 00080P 004D FD 0004 D OK2      STD MLAG MLAG:=D-REG
00810 00081          *
00820 00082P 0050 FC 0000 A          LDD ERR D-REG:=ERR
00830 00083P 0053 2B 2A 007F        BMI MINUS TEST IF PROP NEGATIVE
00840 00084          *
00850 00085P 0055 FC 0004 D          LDD MLAG D-REG:=MLAG
00860 00086P 0058 F3 0000 A          ADDD INT D-REG:=MLAG+INT
00870 00087P 005B          LIMIT OK3 LIMIT RESULT
00880 00088P 0067 FD 0000 A OK3      STD INT INT:=D-REG
00890 00089P 006A F3 0000 A          ADDD PROP D-REG:=INT+PROP
00900 00090P 006D          LIMIT OK4 LIMIT RESULT
00910 00091P 0079 FD 0000 D OK4      STD SUM SUM:=D-REG
00920 00092P 007C 7E 00A6 P          JMP UT1 JUMP TO UT1
00930 00093          *
00940 00094P 007F FC 0000 A MINUS    LDD INT D-REG:=INT
00950 00095P 0082 B3 0004 D          SUBD MLAG D-REG:=INT - MLAG
00960 00096P 0085          LIMIT OK5 LIMIT RESULT
00970 00097P 0091 FD 0000 A OK5      STD INT INT:=D-REG
00980 00098P 0094 B3 0000 A          SUBD PROP D-REG:=INT - PROP
00990 00099P 0097          LIMIT OK6 LIMIT RESULT
01000 00100P 00A3 FD 0000 D OK6      STD SUM SUM:=D-REG
01010 00101          *
01020 00102P 00A6 2B 23 00CB UT1     BMI UT2 JUMP TO UT2 IF SUM NEGATIVE
01030 00103P 00A8 CC 00FF A          LDD #HLIM A-REG:=HLIM
01040 00104P 00AB B3 0000 D          SUBD SUM D-REG:=D-REG - SUM

```

```

01050 00105P 00AE 2A 55 0105      BPL      UT4      JUMP TO UT4 IF D-REG POSITIV
01060 00106      *
01070 00107P 00B0 CC 00FF  A      LDD      #HLIM    A-REG:=HLIM
01080 00108P 00B3 FD 0000  D      STD      SUM      SUM:=D-REG
01090 00109P 00B6 B3 0000  A      SUBD    PROP     D-REG:=SUM - PROP
01100 00110P 00B9      LIMIT    OK7     LIMIT RESULT
01110 00111P 00C5 FD 0000  A OK7   STD      INT      INT:=D-REG
01120 00112P 00C8 7E 0105  P      JMP      UT4     JUMP TO UT4
01130 00113      *
01140 00114P 00CB CC FF00  A UT2   LDD      #LLIM    A-REG:=LLIM
01150 00115P 00CE FD 0006  D      STD      NLAG     NLAG:=D-REG
01160 00116P 00D1 FC 0000  D      LDD      SUM      D-REG:=SUM
01170 00117P 00D4 B3 0006  D      SUBD    NLAG     D-REG:=SUM - LLIM
01180 00118P 00D7 2A 18 00F1      BPL      UT3     JUMP TO UT3 IF SUM > LLIM
01190 00119      *
01200 00120P 00D9 CC FF00  A      LDD      #LLIM    A-REG:=LLIM
01210 00121P 00DC FD 0000  D      STD      SUM      SUM:=D-REG
01220 00122P 00DF F3 0000  A      ADDD    PROP     D-REG:=SUM - PROP
01230 00123P 00E2      LIMIT    OK8     LIMIT RESULT
01240 00124P 00EE FD 0000  A OK8   STD      INT      INT:= D-REG
01250 00125      *
01260 00126P 00F1 FC 0000  D UT3   LDD      SUM      D-REG:=SUM
01270 00127P 00F4 40      NEGA     A:=00 - A
01280 00128P 00F5 50      NEGB     B:=00 - B
01290 00129P 00F6 80 01  A      SUBA    #$01     CONVERT TO POSITIVE
01300 00130P 00F8 81 02  A      CMPA    #$02     COMPARE A WITH $02
01310 00131P 00FA 2B 19 0115      BMI     UT5     JUMP TO UT5 IF A - $02 NEGAT
01320 00132P 00FC CC 8000  A      LDD      #$8000  D-REG:=$8000
01330 00133P 00FF FD 0002  D      STD      OUT     OUT:=D-REG
01340 00134P 0102 7E 0121  P      JMP      UT6     JUMP TO UT6
01350 00135P 0105 FC 0000  D UT4   LDD      SUM      D-REG:=SUM
01360 00136P 0108 81 02  A      CMPA    #$02     COMPARE A WITH $02
01370 00137P 010A 2B 09 0115      BMI     UT5     JUMP TO UT5 IF A - $02 NEGAT
01380 00138P 010C CC 7FC0  A      LDD      #$7FC0  D-REG:=$7FC0
01390 00139P 010F FD 0002  D      STD      OUT     OUT:=D-REG
01400 00140P 0112 7E 0121  P      JMP      UT6     JUMP TO UT6
01410 00141P 0115 FC 0000  D UT5   LDD      SUM      D-REG:=SUM
01420 00142P 0118 05      ASLD
01430 00143P 0119 05      ASLD
01440 00144P 011A 05      ASLD
01450 00145P 011B 05      ASLD
01460 00146P 011C 05      ASLD
01470 00147P 011D 05      ASLD
01480 00148P 011E FD 0002  D      STD      OUT     SHIFT LEFT SIX TIMES
                                OUT:=D-REG
01490 00149      *
01500 00150P 0121 FC 0002  D UT6   LDD      OUT     D-REG:=OUT
01510 00151P 0124 FD 0000  A      STD      DA1    DA1:=D-REG
01520 00152      *
01530 00153P 0127 0E      CLI
01540 00154      *
01550 00155P 0128 3B      RTI
01560 00156      *
01570 00157      END
TOTAL ERRORS 00000--00000

```

.00000	0012	.00001	004A	.00002	0064	.00003	0076	.00004	008E	.00005	00A0
.00006	00C2	.00007	00EB	DA1	0005	DA2	0006	ERR	0007	HLIM	00FF
INSAML	0008	INT	0009	IS	000A	K	000B	LLIM	FF00	MINUS	007F
MLAG	0004	NLAG	0006	OK1	0015	OK2	004D	OK3	0067	OK4	0079
OK5	0091	OK6	00A3	OK7	00C5	OK8	00EE	OUT	0002	PIREG	0000

PAGE 004 PIPROG1 .SA:1 PIPROG ***** PI-PROGRAM Nr. 1 *****

PROP	0008	REF	000E	SUM	0000	TS.TI	000F	UT0	0021	UT1	00A6
UT2	00CB	UT3	00F1	UT4	0105	UT5	0115	UT6	0121		

NO UNDEFINED SYMBOLS

MEMORY MAP

S	SIZE	STR	END	COMM
B	0000	0020	0020	0000
C	0000	0020	0020	0000
D	002F	1800	182E	0000
P	0629	1000	1628	0000

MODULE NAME	BSCT	DSCT	PSCT
INIT	0020	1800	1000
RESTAR	0020	1818	1100
KONST	0020	1818	1200
RTC	0020	1822	1300
INSAML	0020	1822	1400
PIPROG	0020	1827	1500

DEFINED SYMBOLS

MODULE NAME: INIT

ADIN1	A 2000	ADOUT	A 2000	DA1	A 2008	DA2	A 200A
DIP2	A 300D	DIP3	A 300E	FRC	A 0009	INDAT	D 1804
IS	D 1806	K	D 1800	OCR	A 000B	REF	D 1804
RESET	A 3008	SAMPT	D 1816	TCSR	A 0008	TS.TI	D 1801
TSAMP	A 300C						

MODULE NAME: RESTAR

REST P 1100

MODULE NAME: KONST

ERR	D 1818	INT	D 181E	INTOLD	D 1820	KONST	P 1200
PROP	D 181A	PROPOL	D 181C				

MODULE NAME: RTC

INTER P 1310 RTC P 1300

MODULE NAME: INSAML

INSAML P 1400

MODULE NAME: PIPROG

PIREG P 1500


```

00010 00001          OPT      Z01,REL,LLE=80,P=62
00020 00002          NAM      MINFEL
00030 00003          TTL      ***** MINFEL SUBROUTINE *****
00040 00004          *
00050 00005          *
00060 00006          *
00070 00007          ***** PROGRAM DESCRIPTION *****
00080 00008          *
00090 00009          * THIS SUBROUTINE CALCULATES THE INTEGRAL OF THE E
00100 00010          * DURING 5 s AFTER A CHANGE OF THE REFERENS SIGNAL
00110 00011          * NEGATIVE TO POSITIVE.
00120 00012          * TSAMP SHOULD BE SET TO 10ms BEFORE USING THIS SU
00130 00013          * ROUTINE
00140 00014          *
00150 00015          *****
00160 00016          *
00170 00017          *
00180 00018          *
00190 00019          ***** DATABASE DEFINITION *****
00200 00020          *
00210 00021D 0000          DSCT
00220 00022          *
00230 00023          *
00240 00024          XDEF      MINFEL
00250 00025          *
00260 00026          XREF      REF,ERRNY,DA2,TS,TI
00270 00027          *
00280 00028          *
00290 00029D 0000          0002  A REFOLD RMB      2
00300 00030D 0002          0002  A RAKNA  RMB      2
00310 00031D 0004          0002  A FEL    RMB      2
00320 00032          *
00330 00033          *
00340 00034          ***** MACRO DEFINITIONS *****
00350 00035          *
00360 00036          SIGNCH MACR          CHANGE SIGN
00370          00370          BMI      0.X
00380          00380          COMA
00390          00390          COMB
00400          00400          ADDD     #$0001
00410          00410          BRA      00
00420          00420          0.X      COMA
00430          00430          COMB
00440          00440          SUBD     #$0001
00450          00450          ENDM
00460 00046          *
00470 00047          *****

```

```

00490 00049
00500 00050D 0006 FC 0000 A MINFEL LDD REF D-REG:= REF
00510 00051D 0009 2A 0C 0017 BPL KLAR1 JUMP TO KLAR1 IF REF POSITI
00520 00052D 000B CC 0000 A LDD #$0000 D-REG:= 0000
00530 00053D 000E FD 0004 D STD FEL FEL:= 0000
00540 00054D 0011 FD 0002 D STD RAKNA RAKNA:= 0000
00550 00055D 0014 7E 005A D JMP KLAR4 JUMP TO KLAR4
00560 00056
00570 00057D 0017 FC 0000 D KLAR1 LDD REFOLD D-REG:= REFOLD
00580 00058D 001A 2A 09 0025 BPL KLAR2 JUMP TO KLAR2 IF REFOLD POS
00590 00059D 001C CC 0000 A LDD #$0000 D-REG:= 0000
00600 00060D 001F FD 0002 D STD RAKNA RAKNA:= 0000
00610 00061D 0022 FD 0004 D STD FEL FEL:= 0000
00620 00062
00630 00063D 0025 FC 0002 D KLAR2 LDD RAKNA D-REG:= RAKNA
00640 00064D 0028 83 01F4 A SUBD #500 D-REG:= RAKNA - 500
00650 00065D 002B 2A 2D 005A BPL KLAR4 JUMP TO KLAR4 IF RAKNA - 50
00660 00066
00670 00067D 002D FC 0000 A LDD ERRNY D-REG:= ERRNY
00680 00068D 0030 2A 0E 0040 BPL KLAR3 JUMP TO KLAR3 IF ERRNY POSI
00690 00069D 0032 SIGNCH KLAR3 CONVERT ERRNY TO POSITIVE
00700 00070D 0040 05 KLAR3 LSLD EXCLUDE SIGN BIT
00710 00071D 0041 F6 0000 A LDAB TS.TI B-REG:= TS.TI
00720 00072D 0044 3D MUL D-REG:= ABS ERRNY * TS.TI
00730 00073D 0045 04 LSRD
00740 00074D 0046 04 LSRD
00750 00075D 0047 04 LSRD
00760 00076D 0048 04 LSRD
00770 00077D 0049 04 LSRD
00780 00078D 004A 04 LSRD SHIFT RIGHT 6 TIMES
00790 00079D 004B F3 0004 D ADDD FEL D-REG:= D-REG + FEL
00800 00080D 004E FD 0004 D STD FEL FEL:= D-REG + FEL
00810 00081D 0051 FC 0002 D LDD RAKNA D-REG:= RAKNA
00820 00082D 0054 C3 0001 A ADDD #$0001 D-REG:= RAKNA + 1
00830 00083D 0057 FD 0002 D STD RAKNA RAKNA:= RAKNA + 1
00840 00084
00850 00085
00860 00086
00870 00087
00880 00088D 005A FC 0000 A KLAR4 LDD REF D-REG:= REF
00890 00089D 005D FD 0000 D STD REFOLD REFOLD:= REF
00900 00090
00910 00091
00920 00092
00930 00093
00940 00094
00950 00095
00960 00096D 0060 FC 0004 D LDD FEL D-REG:= FEL
00970 00097D 0063 81 02 A CMPA #02 COMPARE A-REG WITH 02
00980 00098D 0065 2B 09 0070 BMI KLAR5 JUMP TO KLAR5 IF NEGATIVE
00990 00099D 0067 CC 7FC0 A LDD #$7FC0 D-REG:= 7FC0
01000 00100D 006A FD 0000 A STD DA2 DA2:= 7FC0
01010 00101D 006D 7E 007C D JMP KLAR6 JUMP TO KLAR6
01020 00102
01030 00103D 0070 FC 0004 D KLAR5 LDD FEL D-REG:= FEL
01040 00104D 0073 05 ASLD
01050 00105D 0074 05 ASLD
01060 00106D 0075 05 ASLD
01070 00107D 0076 05 ASLD
01080 00108D 0077 05 ASLD
01090 00109D 0078 05 ASLD SHIFT LEFT 6 TIMES
01100 00110D 0079 FD 0000 A STD DA2 DA2:= D-REG

```

01110 00111 ♦
01120 00112D 007C 39 KLAR6 RTS RETURN FROM SUBROUTINE
01130 00113 ♦
01140 00114 END
TOTAL ERRORS 00000--00000

.00000 003B DA2 0005 ERRNY 0006 FEL 0004 KLAR1 0017 KLAR2 0025
KLAR3 0040 KLAR4 005A KLAR5 0070 KLAR6 007C MINFEL 0006 RAKNA 0002
REF 0008 REFOLD 0000 TS.TI 0009