



NORWEGIAN UNIVERSITY OF SCIENCE AND TECHNOLOGY  
DEPARTMENT OF ENGINEERING CYBERNETICS

Kontaktperson under eksamen:  
Navn: Professor Bjarne Foss  
Tlf: 92422004

Norsk/nynorsk utgave/utgåve

# Eksamen i TTK4135

## Optimalisering og regulering

Optimization and Control

Fredag 29. mai 2008

Kl: 0900 - 1300

---

Tillatte hjelpemidler / Tilletne hjelpemiddel:

**D** - Ingen trykte eller skrevne hjelpemidler / Inga trykte eller skrevne hjelpemiddel.

Godkjent kalkulator med tomt minne / Godkjend kalkulator med tomt minne

---

Nyttig informasjon finnes i vedlegg / Nyttig informasjon finns i vedlegg  
(Denne informasjonen er gitt på engelsk for å samsvare med pensumlitteraturen som den er hentet ifra).

Sensur faller 22.6 / Sensur fell 22.6.

## 1 Konveksitet og KKT (40%)

- a** Anta minimeringsproblemet gitt av (1) uten likhetsbetingelser ( $\mathcal{E} = \emptyset$ ). Anta videre at  $x'$  er et lokalt minimum hvor ingen ulikhetsbetingelser er aktive. Vis at  $\nabla f(x') = 0$  ved å bruke KKT-betingelsene. (KKT-betingelsene er gitt i appendiks).
- b** 2. ordens betingelser som er gitt i (3), kan forenkles for det lokale minimum  $x'$  i **a**. Formuler 2. ordens betingelser for dette tilfellet, og forklar kort sammenhengen med (3).
- c** Anta maksimeringsproblemet:

$$\begin{aligned} \max \quad & x_1^3 - 3x_1^2 \\ & x_1 \leq 3 \\ & x_1 \geq 1 \end{aligned}$$

- Finn løsningen for  $x_1$  og tilsvarende objektfunksjonsverdi.
  - Finn Lagrangemultiplikatorene for løsningen.
  - Er maksimeringsproblemet konvekt? Begrunn svaret.
- d** Anta et 2-dimensionalt optimeringsproblem, dvs. at  $x \in \mathbb{R}^2$ .
- Skisser et eksempel på en konveks gyldig mengde (convex feasible set) i dette tilfellet, og tilhørende likhets- og/eller ulikhetsbetingelser.
  - Skisser et eksempel på en ikke-konveks gyldig mengde (non-convex feasible set) i dette tilfellet.
  - Anta en konveks mengde  $X \subset \mathbb{R}^2$ . Spesifiser en viktig egenskap ved konvekse mengder.
  - Ulineære optimeringsproblemer (nonlinear programming) kan enten være ikke-konvekse eller konvekse. Hvorfor er det viktig å ha informasjon om dette?
- e** Vi fokuserer nå på de fire siste KKT-betingelsene i (2).
- Anta at en ulikhetsbetingelse ( $c_i(x) \geq 0$ ) ikke er aktiv i en lokal løsning. Hva er da verdien av tilhørende Lagrange-multiplikator  $\lambda_i$ ?
  - Er likhetsbetingelsene ( $c_i(x) = 0$ ) alltid aktive i en lokal løsning? Begrunn svaret.
  - Den siste KKT-betingelsen ( $\lambda_i^* c_i(x^*) = 0$ ) kalles gjerne komplementaritetsbetingelsen (complementarity condition). Hva betyr *streng komplementaritet* (strict complementarity)? Hvordan påvirker streng komplementaritet løsningsstiden (kjøretid på en datamaskin) for et optimeringsproblem?

## 2 Optimalregulering og MPC (45%)

Gitt et optimeringsproblem som i (4)-(8) for regulering av et dynamisk system. Senket skrift  $i$  refererer til tid, og optimeringshorisonten strekker seg fra 0 til  $n$ .  $Q_i, P_i$  og  $S$  er symmetrisk positiv definite matriser.  $x_i \in \mathbb{R}^l$ ,  $y_i \in \mathbb{R}^j$ ,  $u_i \in \mathbb{R}^m$  og  $x_0$  er gitt.

**a** Anta at  $n = 6$ ,  $l = 3$ ,  $j = 1$  og  $m = 2$ . Hvor mange frie variable er det i optimeringsproblemet (4)-(8)? Det er flere mulige, korrekte svar her, så du bør forklare hvordan du kommer fram til ditt svar.

**b** Anta at alle ulikhetsbetingelser fjernes. Det betyr at (7), (8) fjernes.

- Spesifiser Lagrangefunksjonen for (4)-(6).
- Definer KKT-betingelsene for (4)-(6).
- Vi ønsker å implementere en optimalregulator (LQ regulator). Løsningen er gitt i teoremet i slutten av appendikset. Hvilken type regulator får vi (lineær/ulineær, tidsvarierende/tids-invariant, tilstandstilbakekopling/utgangstilbakekopling)?

**c** Vi endrer problemet i **b** til følgende problem.

$$\begin{aligned} \min \quad f_\infty &= \frac{1}{2} \sum_{i=0}^{\infty} \{x_i^T Q x_i + u_i^T P u_i\} \\ x_{i+1} &= A x_i + B u_i, \quad 0 \leq i \leq \infty \end{aligned}$$

- Regulatoren er nå gitt av  $u_i = K x_i$ . Hvordan beregnes  $K$ ? Vis likningen(e).
- Det lukkede sløyfe (closed-loop) systemet må være stabilt (dvs at  $x_i \rightarrow 0$ ,  $u_i \rightarrow 0$  når  $i \rightarrow \infty$ ). Spesifiser betingelser for å oppnå stabilitet. (To betingelser).

**d** MPC er mye brukt i mange industrier.

- Gi en begrunnelse (gjærne punktvis) for suksessen for MPC.
- Spesifiser noen utfordringer ved bruk av MPC.
- Anta at du skal velge en regulator for trykkregulering i en lukket tank. (Trykkreferansen antas å endre seg relativt sjelden). Det er en god trykkmåling og en reguleringsventil tilgjengelig for bruk. Ville du i dette tilfelle velge en enkel PID regulator eller en MPC regulator? Begrunn svaret.

- e Vi stiller nå noen spørsmål i tilknytning til figur 1 (se etterfølgende side). Dette viser en MPC regulator som diskutert i deler av MPC forelesningene. MV refererer til pådrag (vanlig symbol  $u$ ), DV til forstyrrelser, CV til regulerte variable (vanlig symbol  $y$ ), og  $X$  refererer til tilstander ( $x$ ).
- Hva slags optimeringsproblem løses vanligvis i "controller box".
  - Forklart hensikten med "estimator box" og "model box" samt pilene mellom disse boksene. Foreslå en algoritme for denne delen (detaljer er ikke nødvendig).
- f Nå følger noen spørsmål relatert til figur 1 og helikopterlab.
- Spesifiser MVer og CVer for helikopterlab som du har jobbet med i dette semesteret.
  - Kunne optimalregulatoren som du implementerte i helikopterlab, garantere at ulikhetsbetingelsene ble overholdt? Begrunn kort svaret.
  - Optimalregulatoren kommuniserte med en pitch-regulator og en regulator for høydestyring. Hva kan skje dersom disse regulatorene er feil tunet, for eksempel at de har unødig lang responstid (lav båndbredde)?

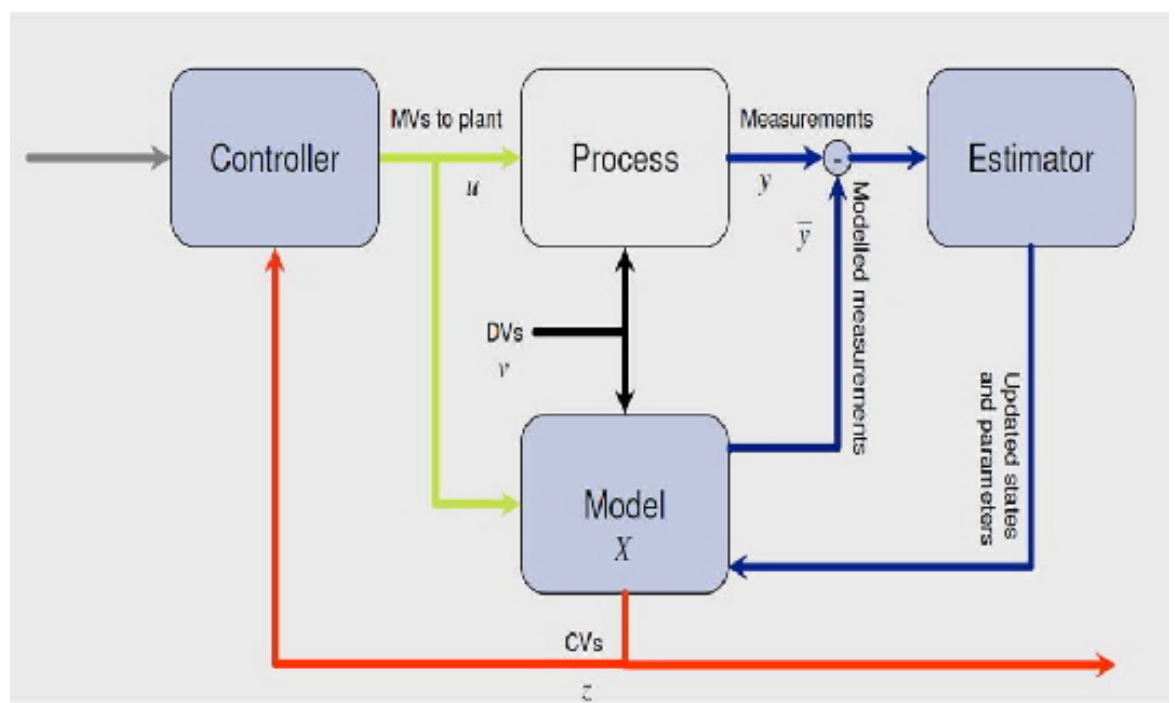


Figure 1: Struktur for en MPC-regulator

### 3 LP (15%)

Anta et LP-problem på standard form:

$$\begin{array}{ll} \min_{x \in \mathbb{R}^n} & f(x) = c^T x \\ \text{s.t.} & Ax = b \\ & x \geq 0 \end{array}$$

hvor  $A \in \mathbb{R}^{m \times n}$  og  $\text{rank}(A) = m$ .

- a Definer et basispunkt (basic feasible point).
- b Simplex-metoden baserer seg på løsningen av lineære likninger på formen  $Bz = c$  hvor  $B \in \mathbb{R}^{m \times m}$  kan være en stor kvadratisk matrise. Dette gjøres ofte ved LU-dekomponering av  $B$ . Spesifiser strukturen på matrisene som  $B$  dekomponeres i.
- c Anta at en LU-dekomponering av  $B \in \mathbb{R}^{m \times m}$  eksisterer. Forklar hvorfor en slik dekomponering gir en effektiv metode for å løse  $Bz = c$ .

# Appendix

## Part 1

$\mathcal{E}$  and  $\mathcal{I}$  given below are two finite sets of indices.

General optimization problem.  $f$  and  $c_i$  are differentiable functions:

$$\begin{aligned} \min_{x \in R^n} f(x) \\ c_i(x) = 0, \quad i \in \mathcal{E} \\ c_i(x) \geq 0, \quad i \in \mathcal{I} \end{aligned} \tag{1}$$

The Lagrangian function is given by

$$\mathcal{L}(x, \lambda) = f(x) - \sum_{i \in \mathcal{E} \cup \mathcal{I}} \lambda_i^T c_i(x)$$

The KKT-conditions for (1) are given by:

$$\begin{aligned} \nabla_x \mathcal{L}(x^*, \lambda^*) &= 0 \\ c_i(x^*) &= 0, \quad i \in \mathcal{E} \\ c_i(x^*) &\geq 0, \quad i \in \mathcal{I} \\ \lambda_i^* &\geq 0, \quad i \in \mathcal{I} \\ \lambda_i^* c_i(x^*) &= 0, \quad i \in \mathcal{E} \cup \mathcal{I} \end{aligned} \tag{2}$$

2nd order (sufficient) conditions for (1) are given by:

$$w \in F_2(\lambda^*) \Leftrightarrow \begin{cases} \nabla c_i(x^*)^T w = 0 & \text{for all } i \in \mathcal{E} \\ \nabla c_i(x^*)^T w = 0 & \text{for all } i \in \mathcal{A}(x^*) \cap \mathcal{I} \text{ with } \lambda_i^* > 0 \\ \nabla c_i(x^*)^T w \geq 0 & \text{for all } i \in \mathcal{A}(x^*) \cap \mathcal{I} \text{ with } \lambda_i^* = 0 \end{cases}$$

Theorem (Second-Order Sufficient Conditions)

Suppose that for some feasible point  $x^* \in R^n$  there is a Lagrange multiplier vector  $\lambda^*$  such that the KKT conditions (2) are satisfied. Suppose also that

$$w^T \nabla_{xx} \mathcal{L}(x^*, \lambda^*) w > 0, \quad \text{for all } w \in F_2(\lambda^*), \quad w \neq 0. \tag{3}$$

Then  $x^*$  is a strict local solution for (1).

LP-problem on standard form:

$$\begin{aligned} \min_{x \in R^n} \quad & f(x) = c^T x \\ \text{s.t.} \quad & Ax = b \\ & x \geq 0 \end{aligned}$$

where  $A \in R^{m \times n}$  and  $\text{rank}(A) = m$ .

QP-problem on standard form:

$$\begin{aligned} \min_{x \in R^n} \quad & f(x) = \frac{1}{2}x^T Gx + x^T d \\ \text{s.t.} \quad & a_i^T x = b_i, \quad i \in \mathcal{E} \\ & a_i^T x \geq b_i, \quad i \in \mathcal{I} \end{aligned}$$

where  $G = G^T$ . Alternatively, the equalities can be written  $Ax = b$ ,  $A \in R^{m \times n}$ .

Iterative method:

$$\begin{aligned} x_{k+1} &= x_k + \alpha_k p_k \\ x_0 &\text{ given} \\ x_k, p_k &\in R^n, \quad \alpha_k \in R \end{aligned}$$

$p_k$  is the search direction and  $\alpha_k$  is the line search parameter.

**Part 2** Linear quadratic control of discrete dynamic systems

A typical optimal control problem on the time horizon 0 to  $n$  might take the form

$$\begin{aligned} \min \quad f_0 &= \frac{1}{2} \sum_{i=0}^{n-1} \{ (y_i - y_{ref,i})^T Q_i (y_i - y_{ref,i}) \\ &\quad + (u_i - u_{i-1})^T P_i (u_i - u_{i-1}) \} \\ &\quad + \frac{1}{2} (y_n - y_{ref,n})^T S (y_n - y_{ref,n}) \end{aligned} \tag{4}$$

subject to equality and inequality constraints

$$x_{i+1} = A_i x_i + B_i u_i, \quad 0 \leq i \leq n-1 \tag{5}$$

$$y_i = H x_i$$

$$x_0 = \text{given (fixed)} \tag{6}$$

$$U_L \leq u_i \leq U_U, \quad 0 \leq i \leq n-1 \tag{7}$$

$$Y_L \leq y_i \leq Y_U, \quad 1 \leq i \leq n \tag{8}$$



where system dimensions are given by

$$\begin{aligned} u_i &\in \mathbb{R}^m \\ x_i &\in \mathbb{R}^l \\ y_i &\in \mathbb{R}^j \end{aligned}$$

The subscript  $i$  refers to the sampling instants. That is, subscript  $i + 1$  refers to the sample instant one sample interval after sample  $i$ . Note that the sampling time between each successive sampling instant is constant. Further, we assume that the control input  $u_i$  is constant between each sample.

**Theorem:** Assume that  $x_{ref,i} = 0$ ,  $u_{ref,i} = 0$ ,  $0 \leq i \leq n$  and that  $H = I$ , i.e.  $y_i = x_i$ . The solution of (4), (5) and (6) is given by  $u_i = K_i x_i$ ,  $0 \leq i \leq n - 1$  where the feedback gain matrix is derived by

$$\begin{aligned} K_i &= -P_i^{-1} B_i^T R_{i+1} (I + B_i P_i^{-1} B_i^T R_{i+1})^{-1} A_i, \quad 0 \leq i \leq n - 1 \\ R_i &= Q_i + A_i^T R_{i+1} (I + B_i P_i^{-1} B_i^T R_{i+1})^{-1} A_i, \quad 0 \leq i \leq n - 1 \\ R_n &= S \end{aligned}$$