

# SZABTECH 6. GYAKORLAT

## ELLENŐRZŐ KÉRDÉSEINEK

### KIDOLGOZÁSA

① Diskrétidejű  $\Sigma_d(\Phi, \Gamma, C, D)$  rendszer (általában  $D=0$ )

$$x_{k+1} = \Phi x_k + \Gamma \cdot u_k$$

$$y_k = C \cdot x_k + D \cdot u_k$$

$\Pi_c$  irányítósági mátrix:  $\Pi_c = [\Gamma, \Phi \cdot \Gamma, \Phi^2 \cdot \Gamma, \dots, \Phi^{n-1} \cdot \Gamma]$

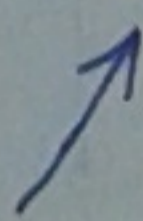
Egy diskrétidejű rendszer reverzibilis, ha  $\exists \Phi^{-1}$ !

A diskrétidejű lineáris időinvariáns rendszer teljesen elérhető akkor és csak akkor, ha  $\text{rank } \Pi_c = n = \dim x$ .  
 A teljes irányítóságnak a  $\text{rank } \Pi_c = n$  csak elégséges feltétele, és csak akkor szükséges is, ha  $\exists \Phi^{-1}$ !

$$\begin{aligned} \text{rank } \Pi_c = n &\iff \text{Teljesen elérhető} \\ \text{rank } \Pi_c = n &\implies \text{Teljesen irányítható} \end{aligned}$$

② Pólusát helyezési feladat: Mi a zárt körben előre meghatározott pólusokat szeretnénk. Ezek  $\varphi_c(z)$  gyökei. Ekkor csatoljuk vissza negatívan az állapotokat a kimenetre.  $u_k \equiv -K \cdot x_k$   
 Ekkor a zárt kör karakterisztikus egyenlete (csat szeretnénk, hogy ez  $\varphi_c(z)$ -vel egyezzen meg)

$$\varphi_c(z) = \det(z \cdot I - (\Phi - \Gamma \cdot K)) = \prod_{i=1}^n (z - \lambda_i)$$



↑ előírt pólusok

$$x_{k+1} = \Phi x_k + \Gamma \cdot (-K \cdot x_k)$$

$$x_{k+1} = (\Phi - \Gamma \cdot K) \cdot x_k$$

↑ ez len a módosult rendszer mátrix

A kívánt pólusát helyezéshez tartó  $K$  visszacsatoló vektor meghatározható az Ackermann képlettel:

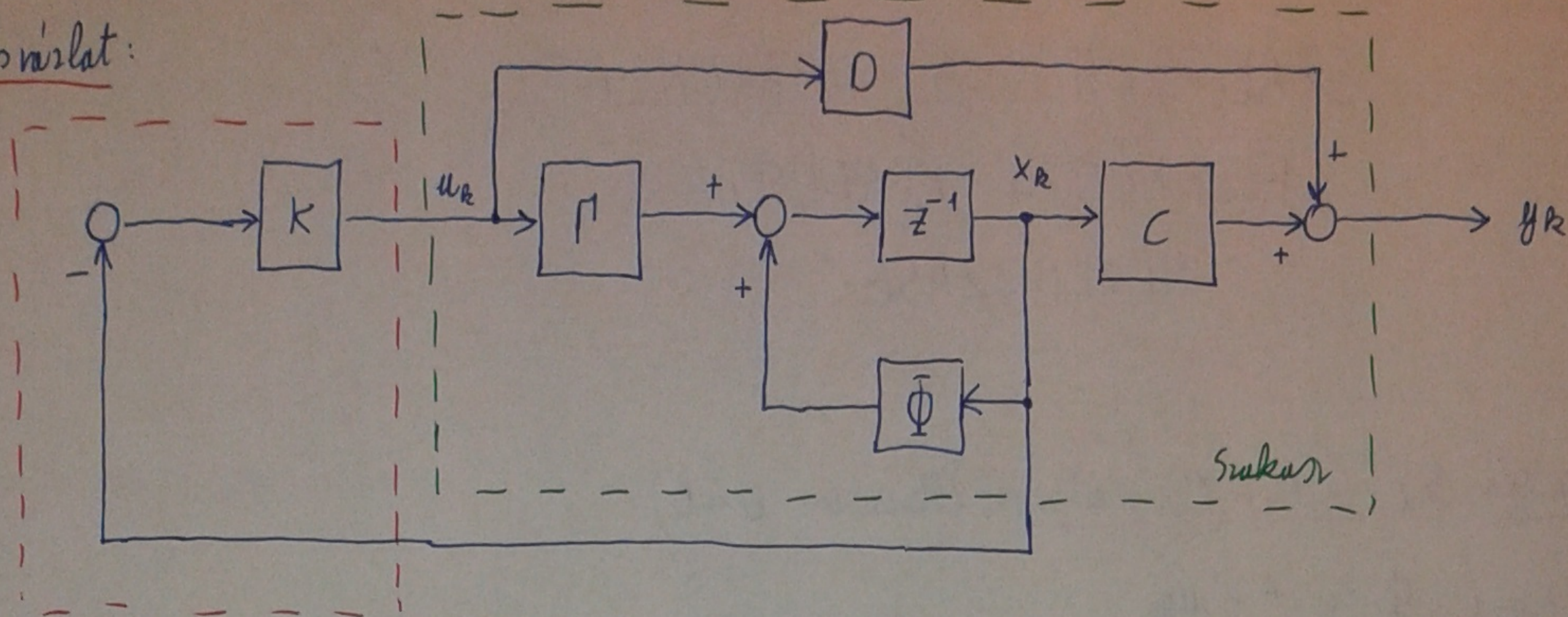
$$K = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & 1 \end{bmatrix} \cdot \Pi_c^{-1} \cdot \varphi_c(\Phi)$$

↑ sorvektor      n-1 darab nulla

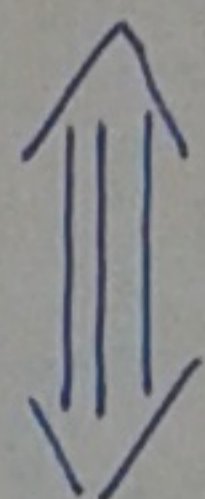
$$(\Phi, \Gamma) \xrightarrow[\varphi_c(z)]{\Pi_c} K$$

↑ Ackermann képlet

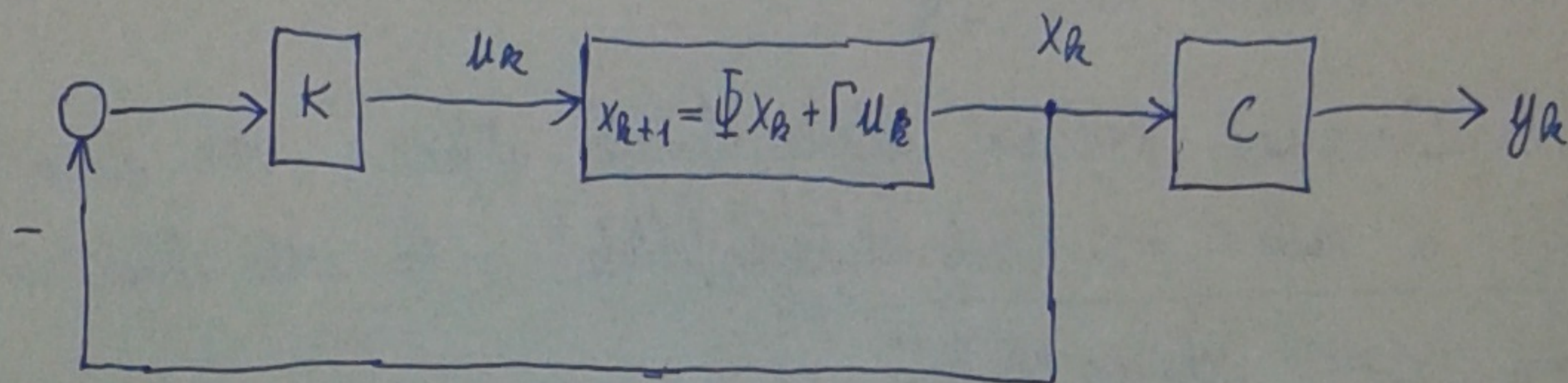
Hataisrslat:



Szabályzó



Egyszerűsített megoldás (az elvát talán célravezető megoldani)  
(De a felvétel emlékeztető)



③ lappjel miatti korrekció (egységgyűrés alapjelváltás):

állandósult állapotban:

$$x_{k+1} = x_k$$

$$x_{k+1} = \Phi \cdot x_k + \Gamma \cdot u_k \Rightarrow 0 = (\Phi - I) \cdot x_k + \Gamma \cdot u_k$$

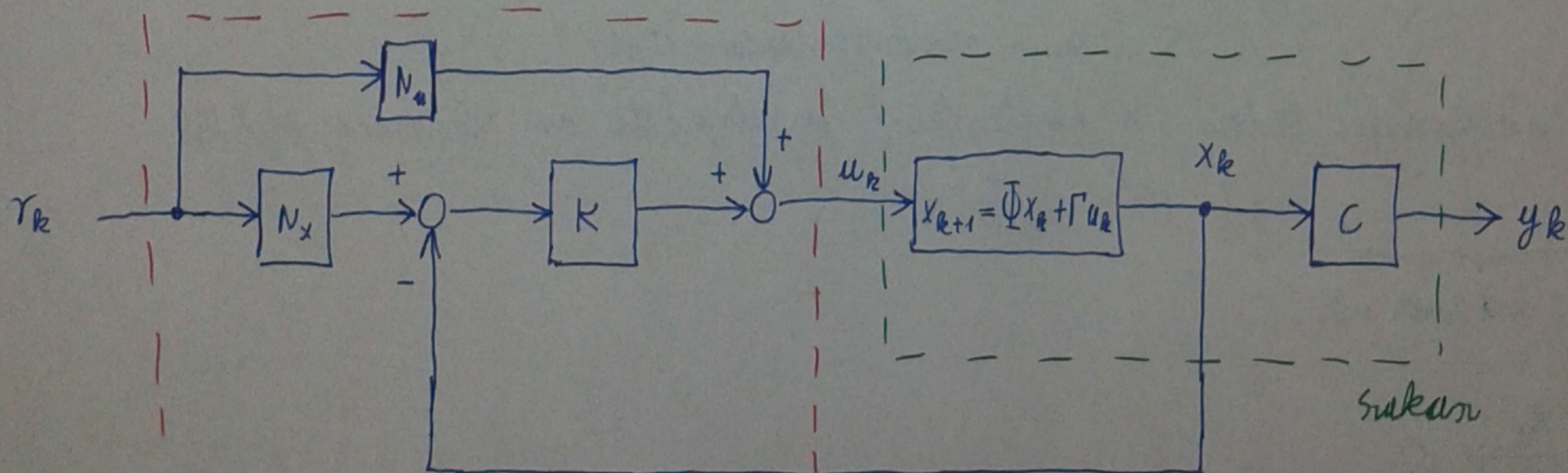
$$x_\infty = N_x$$

$$u_\infty = N_u$$

$$\begin{bmatrix} \Phi - I & \Gamma \\ C & \phi \end{bmatrix} \begin{bmatrix} N_x \\ N_u \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \phi \\ 1 \end{bmatrix} \Rightarrow \begin{bmatrix} N_x \\ N_u \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \Phi - I & \Gamma \\ C & \phi \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} \phi \\ 1 \end{bmatrix}$$

SISO esetben:  $N_x$  -  $n$  elemű oszlopvektor

$N_u$  - skalar



Szabályzó

④ Megfigyelhetőségi mátrix:  $\Pi_0 = \begin{bmatrix} C \\ C \cdot \Phi \\ C \cdot \Phi^2 \\ \vdots \\ C \cdot \Phi^{n-1} \end{bmatrix}$

rank  $\Pi_0 = n \iff$  Teljesen megfigyelhető  
 rank  $\Pi_0 = n \implies$  Teljesen rekonstruálható

† diszkrétidejű lineáris időinvariáns rendszer teljesen megfigyelhető akkor és csak akkor, ha rank  $\Pi_0 = n = \dim x$ .  
 † teljes rekonstruálhatóságnak rank  $\Pi_0 = n$  csak elégséges feltétele, de csak reverzibilis rendszerek ( $\exists \Phi^{-1}$ ) esetén szükséges feltétele.

⑤ Állapotmegfigyelő ← tktuális!

tktuális állapotmegfigyelő:  $\hat{x}_{k+1} = F \cdot x_k + G \cdot y_{k+1} + H \cdot u_k$  dim  $\hat{x} = \dim x = n$

$\downarrow$   
 $F = \Phi - G \cdot C \cdot \Phi$   
 $H = \Gamma - G \cdot C \cdot \Gamma$

$\tilde{x}_{k+1} = F \cdot \tilde{x}_k$  stabil és gyors!  $\leftarrow \tilde{x}_k = x_k - \hat{x}_k$  (az állapotbecslés hibája)

†  $\hat{x}_{k+1}$  becslt állapot számítása való idejű megvalósítás szempontjából kedvezőbb alakra hozható:

$\hat{x}_{k+1} = (\Phi - G \cdot C \cdot \Phi) \hat{x}_k + G y_{k+1} + (\Gamma - G \cdot C \cdot \Gamma) \cdot u_k =$   
 $= \underbrace{\Phi \hat{x}_k + \Gamma u_k}_{\text{utolsó mintavételnél azonnal számítható}} + G \{ y_{k+1} - \underbrace{C \cdot (\Phi \hat{x}_k + \Gamma u_k)}_{\text{csak a következő mintavételnél számítható}} \}$

új körítés változó  $\downarrow$

$\bar{x}_{k+1} = \Phi \hat{x}_k + \Gamma \cdot u_k$   $\leftarrow$  Time-update

$\hat{x}_{k+1} = \bar{x}_{k+1} + G \cdot (y_{k+1} - C \cdot \bar{x}_{k+1})$   $\leftarrow$  Measurement-update

⑥ † megfigyelő transzmisszió gyorsaságát a megfigyelő  $\psi_0(z)$  karakterisztikus polinomjával írjuk elő:

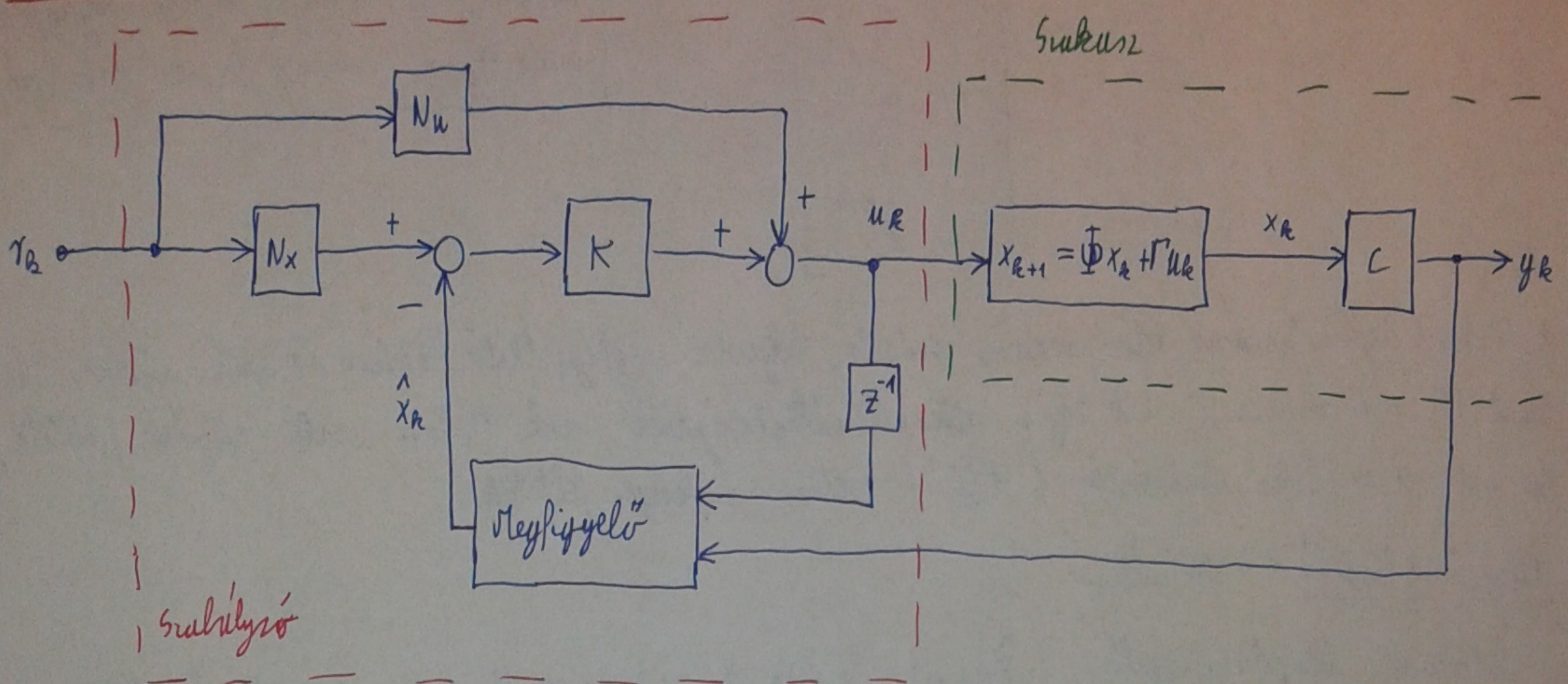
$\psi_0(z) = \det(zI - F) = \det(zI - (\Phi - G \cdot C \cdot \Phi)) = \det(zI - (\Phi^T - \Phi^T \cdot C^T \cdot G^T))$

Dualitás  $\uparrow$

† az állapotmegfigyelő tervezését így visszavertük egy  $K_I = G^T$  állapot- visszacsatolás megtervezésére.

$(\Phi, C)_I \xleftrightarrow{\text{Dualitás}} (\Phi^T, \Phi^T \cdot C^T)_I \xrightarrow[\text{Ackermann}]{\psi_0(z)} K_I \rightarrow G = K_I^T \rightarrow F = \Phi - G \cdot C \cdot \Phi$   
 $\downarrow H = \Gamma - G \cdot C \cdot \Gamma$

7) Hataásvárlat:



8) Integráló hatás: új állapotváltozó:  $x_I = \int y dt$  (Kimenet integrálása)

↓ Baloldali téglalapalakú (LSR)

$$x_{I,k+1} = x_{I,k} + T \cdot y_k = x_{I,k} + T \cdot C \cdot x_k$$

Bővített állapotegyenlet:

$$\begin{pmatrix} x_{k+1} \\ x_{I,k+1} \end{pmatrix} = \begin{bmatrix} \tilde{\Phi} & \emptyset \\ T \cdot C & 1 \end{bmatrix} \begin{pmatrix} x_k \\ x_{I,k} \end{pmatrix} + \begin{bmatrix} \tilde{\Gamma} \\ \emptyset \end{bmatrix} \cdot u_k$$

$$y_k = \begin{bmatrix} C & \emptyset \end{bmatrix} \begin{pmatrix} x_k \\ x_{I,k} \end{pmatrix} + \cancel{D} \cdot u_k$$

↑  
degyen  $D \equiv \emptyset$

új bővített állapotváltozó készítése:

$$\tilde{x}_k = \begin{pmatrix} x_k \\ x_{I,k} \end{pmatrix} \xrightarrow{\text{Bővített állapotegyenlet}} \begin{aligned} \tilde{x}_{k+1} &= \tilde{\Phi} \tilde{x}_k + \tilde{\Gamma} u_k \\ y_k &= \tilde{C} \cdot \tilde{x}_k \end{aligned}$$

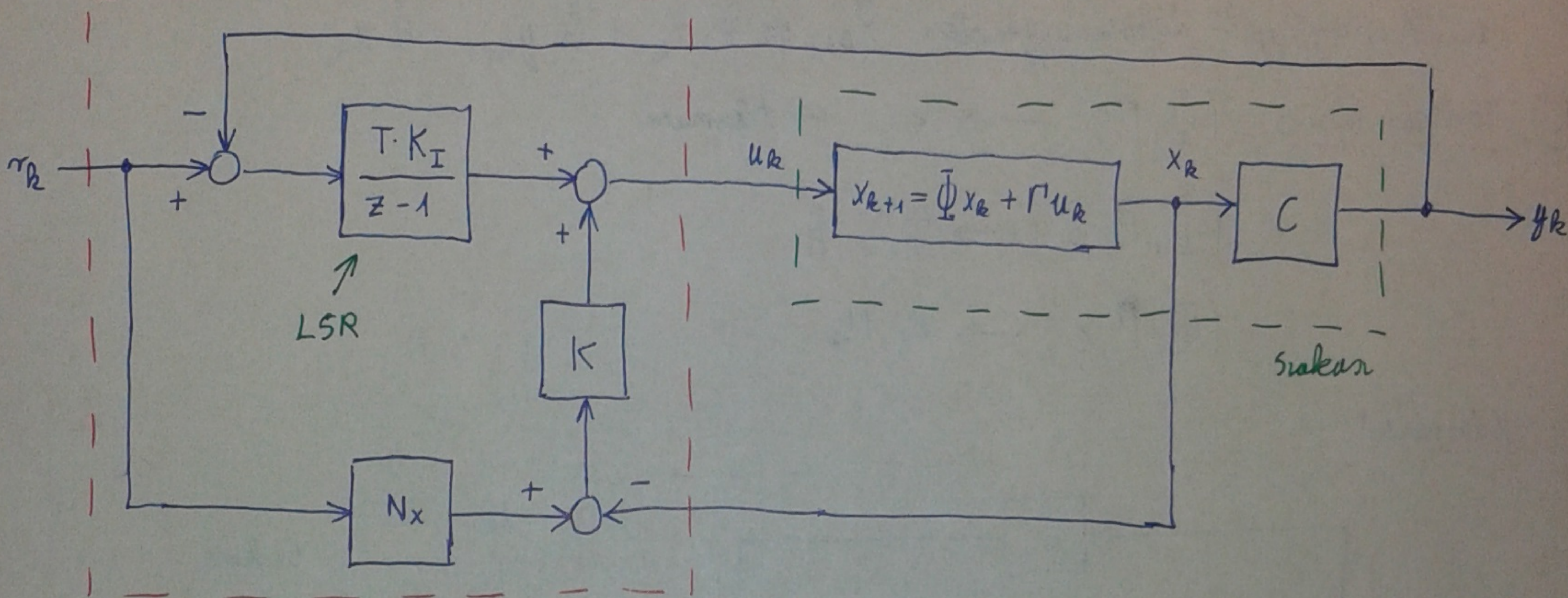
Most a kívánt rendszerhez tervezünk állapotviszonyt:

$$u_k \equiv -\tilde{K} \cdot \tilde{x}_k = -\begin{bmatrix} K & K_I \end{bmatrix} \cdot \begin{pmatrix} x_k \\ x_{I,k} \end{pmatrix}$$

Az új rendszer állapotegyenlete:  $\tilde{x}_{k+1} = (\tilde{\Phi} - \tilde{\Gamma} \tilde{K}) \cdot \tilde{x}_k$

$$(\tilde{\Phi}, \tilde{\Gamma}) \xrightarrow[\tilde{n}_c]{\tilde{\psi}_c(z)} \tilde{K} \quad \leftarrow \text{Ackermann-képlet}$$

Hatásvázlat:



Stabilitás

9) Terheléslekezelés: A rendszer kimenetére egy „ $d_k$ ” zavarjel megjelenik. (Feltessük, hogy a rendszerben konstans új állapotváltozó bevezetése  $x_{d,k} = d_k$ )

Bővített állapotegyenlet:

$$\begin{pmatrix} x_{k+1} \\ x_{d,k+1} \end{pmatrix} = \begin{bmatrix} \tilde{\Phi} & \Gamma \\ \phi & 1 \end{bmatrix} \begin{pmatrix} x_k \\ x_{d,k} \end{pmatrix} + \begin{bmatrix} \Gamma \\ \phi \end{bmatrix} u_k$$

$$y_k = \underbrace{\begin{bmatrix} C & \phi \end{bmatrix}}_{\tilde{C}} \begin{pmatrix} x_k \\ x_{d,k} \end{pmatrix}$$

új bővített állapotváltozó bevezetése:

$$\tilde{x}_k = \begin{pmatrix} x_k \\ x_{d,k} \end{pmatrix}$$

Bővített  
állapotegyenlet

$$\begin{aligned} \tilde{x}_{k+1} &= \tilde{\Phi} \tilde{x}_k + \tilde{\Gamma} \cdot u_k \\ y_k &= \tilde{C} \cdot \tilde{x}_k \end{aligned}$$

Mivel a  $(\tilde{\Phi}, \tilde{\Gamma}, \tilde{C})$  rendszer nem irányítható, ezért az állapot - visszacsatolást és az alapjel miatti korrekciót az eredeti rendszerhez kell meghatározni.

\* megfigyelőt a követett rendszerhez kell megtervezni.

$$L \rightarrow (\tilde{\Phi}, \tilde{C})_{\text{I}} \xleftrightarrow{\text{Dualitás}} (\tilde{\Phi}^T, \tilde{\Phi}^T \cdot \tilde{C}^T) \xrightarrow[\tilde{n}_{c, \text{II}}]{\tilde{f}_0(z)} K_{\text{I}} = \tilde{G}^T \rightarrow \tilde{F} = \tilde{\Phi} - \tilde{G} \cdot \tilde{C} \cdot \tilde{\Phi} \\ \uparrow \text{tikermann} \quad \tilde{H} = \tilde{\Gamma} - \tilde{G} \cdot \tilde{C} \cdot \tilde{\Gamma}$$

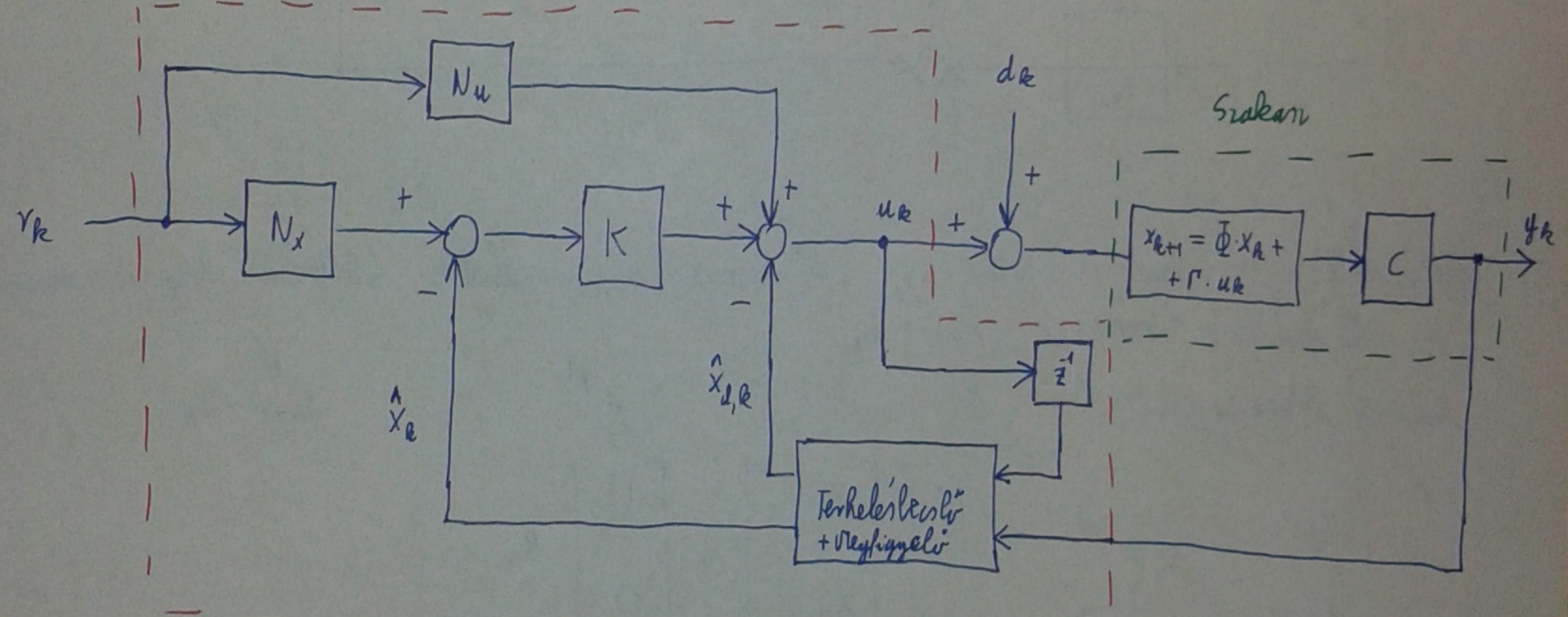
az állapotmegfigyelő differenciálgyenlete:  $\hat{\tilde{X}}_{k+1} = \tilde{F} \cdot \tilde{X}_k + \tilde{G} \cdot y_{k+1} + \tilde{H} \cdot u_k$

10) Tervezés lépései:  $(\Phi, \Gamma) \rightarrow K \leftarrow \text{tikermann}$

$(\tilde{\Phi}, \tilde{\Gamma}, \tilde{C}) \rightarrow \tilde{F}, \tilde{G}, \tilde{H}$

$(\Phi, \Gamma, C) \rightarrow N_x, N_u$

Állásrajz:



*Szalágyó*