

Mechatronika szigorlat

Vári Gergő

2026. február 18.

Tartalomjegyzék

1 Mechatronika	1
1.1 Hasonlítsa össze a vezérlést és a szabályozást: a hatáslánc jellege, zavarjelekkel szembeni ellenállás, a mért mennyiség fajtája, reakció idő, illetve az irányításhoz felhasznált eszközök költsége szerint!	1
1.2 Ismertesse az alábbi fogalmakat: linearitás, statikus/dinamikus rendszer, időinvariáns/idővariáns rendszer, folytonos/diszkrét idejű rendszer, koncentrált/elosztott paraméterű modell!	2
1.3 Hasonlítsa össze a rendszereket a leírt állapotváltozók (dimenzió) száma (véges/végtelen), valamint annak diszkrét/folytonos jellege szerint!	3
1.4 Írja fel a diszkrét idejű állapottér modell általános algebrai alakját, magyarázó ábrával szemléltesse! Ismertesse az összefüggésben szereplő együtthatók szerepét!	4
1.5 Írja fel a diszkrét rendszerek be-kimeneti modellezését reprezentáló ARMA-alakját!	5
1.6 Ismertess diszkrét rendszerek z eltolási operátorral való képzését! Írja fel az ARMA-alakból az impulzusátviteli függvény képzését!	6
1.7 Ismertesse a diszkrét idejű konvolúció szerepét, összefüggését!	7
1.8 Adott két diszkrét idejű átviteli függvény. Vezesse le az eredő átviteli függvény összefüggését, ha a két átviteli függvény sorba, párhuzamosan, illetve visszacsatolva (pozitív és negatív) kapcsolódik egymáshoz. Mutassa be, a hatásvázlat átalakításának szabályait (elágazási pont áthelyezése tag mögé és tag elő, illetve összegzési pont áthelyezése tag mögé és tag elő)!	9
1.9 A lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek diszkrét idejű állapottér modell felhasználásával, előre tartó Euler módszer segítsével vezesse le a folytonos idejű lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek állapottér modellt!	12
1.10 A z transzformáció összefüggését felhasználva ismertesse a Laplace transzformáció definíóját!	13
1.11 Igazolja a Dirac impulzus és az egységugrás függvény Laplace transzformáltjait!	14
1.12 Mutassa be, hogy az átviteli mátrix hogyan származtatható a lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek folytonos idejű állapottér modellből!	15
1.13 Ismertesse az egytárolós arányos tag súly és átmeneti függvényeit! Válaszában térjen ki az időállandó fogalmára!	16
1.14 Ismertesse az kéttárolós arányos tag súly és átmeneti függvényeit! Válaszában térjen ki a minőségi jellemzőkre!	18
1.15 Vezesse le a lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek folytonos idejű állapottér modelljének megoldását Laplace transzformáció segítségével!	20
1.16 Mutassa be a lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek esetén folytonos idejű állapottér modell rendszermátrixának sajátértékei és a rendszer átviteli függvényének pólusai közötti összefüggést!	21
1.17 Ismertesse a frekvencia-átviteli függvény fogalmát, illetve annak megjelenítési módjait (Bode diagram)!	22
1.18 Vezesse le a Fourier sorfejtésének alakja komplex alakját!	25
1.19 A Fourier sorfejtés miként általánosítható nem periodikus (lecsengő) függvényekre? Ismertesse a Fourier transzformáció származtatását!	26
1.20 Ismertesse a következő fogalmakat (adja meg a definíóját és rövid értelmezését): extenzív és intenzív fizikai mennyiségek, átmenő és keresztváltozók, energiatárolók (átmenő és keresztváltozóval) és disszipatív elemek (kétpolusok), csatolt kétpolus elem (transzformátor és girátor)!	27
1.21 Adja meg az villamos rendszer (kapcsolt elektromechanikai), haladó és forgómozgású mechanikai rendszerek és az áramlástechnikai (pneumatikus és hidraulikai) rendszerek koncentrált paramétere rű leírása esetén az átmenő és keresztváltozó típusát, valamint az energiatárolókat (amennyiben léteznek) és disszipatív elemeket.	29
1.22 Mutassa be, milyen módszerekkel határozható meg a kereszt illetve átmenő változók értékei különféle források figyelembevétele esetén!	32
1.23 Egy adott, tanult példa (egyenáramú motor) kapcsán ismertesse a struktúra gráf és az impedancia hálózat felrajzolásának lépéseiit. Milyen feltételek teljesülése esetén és hogyan lehet csatolt kétpolus elemmel összekapcsolt rendszereket egy oldalra redukálni? Válaszában térjen ki a rendszerek közötti átjárásokat biztosító fizikai összefüggésekre is!	36
1.24 Egy adott, tanult példa (fogaskerékhajtómű, fogaskerék-fogasléc) kapcsán ismertesse a struktúra gráf és az impedancia hálózat felrajzolásának lépéseiit. Milyen feltételek teljesülése esetén és hogyan lehet csatolt kétpolus elemmel összekapcsolt rendszereket egy oldalra redukálni? Válaszában térjen ki a rendszerek közötti átjárásokat biztosító fizikai összefüggésekre is!	39
1.25 Egy adott, tanult példa (hidraulikus és pneumatikus munkahenger) kapcsán ismertesse a struktúra gráf és az impedancia hálózat felrajzolásának lépéseiit. Milyen feltételek teljesülése esetén és hogyan lehet csatolt kétpolus elemmel összekapcsolt rendszereket egy oldalra redukálni? Válaszában térjen ki a rendszerek közötti átjárásokat biztosító fizikai összefüggésekre is!	41

1.26 Egy adott, tanult példa (golyósorsó és vonóelem) kapcsán ismertesse a struktúra gráf és az impedancia hálózat felrajzolásának lépéseit. Milyen feltételek teljesülése esetén és hogyan lehet csatolt kétpólus elemmel összekapcsolt rendszereket egy oldalra redukálni? Válaszában térjen ki a rendszerek közötti átjárásokat biztosító fizikai összefüggésekre is!	43
2 Informatika	45
2.1 A számítástudomány alapjai. Turing gép. Eljárások, algoritmusok.	45
2.2 A számítógép architektúrák alapjai. Boole függvények. Logikai kapuk. Kombinációs és szekvenciális logikai hálózatok. Tárolók: S-R, J-K, D.	46
2.3 A számítógép felépítése. Memóriák. CPU részei. Utasítás ciklus. Szubrutinhívás. Interrupt. Közvetlen memória hozzáférés.	50
2.4 Adatszerkezetek. Tömbök, kapcsolt listák, gráf, fa, verem, sor.	54
2.5 Algoritmusok. Bejárás, keresés, rendezés. Algoritmusok bonyolultsága. Rekurzió.	58
2.6 Az adatbázisok alapjai. Adatmodellezés. Kapcsolatok típusai. Relációs adatbázismodell. Relációk jellemzői. A relációs algebra műveletei. SQL alapok, lekérdezések.	60
2.7 Az operációs rendszer céljai, feladatai. Folyamatok kommunikációja. Ütemezési algoritmusok az operációs rendszerben. Termelő-fogyasztó probléma. Postaláda kezelés. Szemaforok.	61
2.8 Holtpont az operációs rendszerben. Holtpont kezelése. Holtpont észlelése. Holtpont megelőzés. Bankár algoritmus.	62
2.9 Shannon hírközlési modellje. Forráskódolás, prefix kód.	63
2.10 Hálózati kommunikáció, OSI/ISO modell. Hálózati elsőbbségi elvek. Az interneten használt kommunikációs protokollok. IP cím, maszkolás, DNS rendszer.	64
2.11 Az objektum fogalma, objektum-orientált elvek. Az osztály fogalma. Struktúrák. Tagfüggvények. Konstruktor. Destruktor. Statikus tagok. Barátság, friend függvények.	65
2.12 Operátorok túlterhelése az objektum orientált programozásban. C++ IO, new, delete operátorok túlterhelésének szabályai. Osztály hierarchiák.	66
2.13 Öröklődés, egységebe zárás az objektum-orientált programozásban. Protected osztálytagok. Kompozíció. Aggregáció. Többszörös öröklődés.	67
2.14 Polimorfizmus az objektum-orientált programozásban. Virtuális alaposztályok. Abstract osztály. Általánosított osztályok.	68
2.15 Standard Template Library a C++-ban. Tárolók. Bejárók. Algoritmusok. Függvényobjektumok. .	69
2.16 Fuzzy halmazok alapjai, műveletek fuzzy halmazokon.	70
2.17 Fuzzy következtető módszer, defuzzifikációs módszerek.	71
2.18 Aggregációs operátorok, általános hatványközép, OWA.	72
2.19 A .net rendszer részei: GC, CIL, assembly-k. Esemény vezérelt programok felépítése windows alatt.	73
2.20 Grafikus adattárolás (vektor, rászter), alkatrész modellezési módszerek.	74
2.21 3D->2D vetítési algoritmusok, a window-viewport transzformáció.	75
2.22 Görbe közelítési módszerek: természetes spline, Bezier, Catmull-Rohm görbék.	76
2.23 Láthatóság, árnyalás, megvilágítás, színmodellek, anyagmodellek.	77
2.24 Képfeldolgozás, konvolúció, élkeresés, szegmentálás, alakfelismerés.	78
2.25 Neurális hálózatok alapjai, a Perceptron, a Perceptron tanítása.	79
2.26 Felügyelt és feliügyelet nélküli tanulás. Mesterséges neurális hálózatok.	80
2.27 Evolúciós algoritmusok, evolúció stratégiák, genetikus programozás.	81
2.28 Az "M" nyelv (Matlab) jellegzetességei: változók, vektorok és mátrixok, feltételes végrehajtás, ciklusok, számtani sorozatok, függvény definíció, diagram rajzolás.	82
2.29 Ismertesse az alábbi, mechatronikában tanult elvek programmal történő megvalósítását: állapotgép, ARMA modell.	83

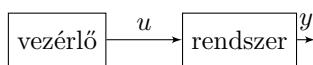
1 Mechatronika

1.1 Hasonlítsa össze a vezérlést és a szabályozást: a hatáslánc jellege, zavarjelekkel szembeni ellenállás, a mért mennyiség fajtája, reakció idő, illetve az irányításhoz felhasznált eszközök költsége szerint!

Vezérlés:

- nyílt hatáslánc: nincs visszacsatolás
- a rendszer belső jellemzőit/bemeneteit mérjük, valamint részben függ a külső feltételektől is, de a kimenetet (irányítani kívánt jellemzőt) nem mérjük
- logikai függvényt hozunk létre
- gyors reakció
- csak determinisztikus zavarok kezelésére képes
- vagy egyszerű (olcsó), de így kevés dolgot veszünk figyelembe
- vagy komplex (drága) és sok minden figyelembe veszünk

vezérlés hatáslánca:



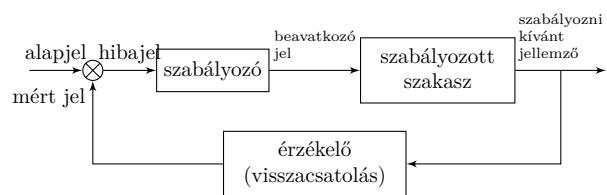
vezérlés fajtái:

- idővezérlés – pl. lámpa időzített fel-, lekapcsolása
- lefutó vezérlés
 - sorrendi – pl. csomagolás
 - feltétel

Szabályozás:

- zárt hatáslánc: van visszacsatolás
- az irányítani kívánt jellemző is tudja befolyásolni a folyamatot
- instabil rendszert is képes kezelni (stabilizálni)
- lassabb reakció, pontatlanabb
- képes kiküszöbölni a zavarjeleket
- alacsony műszaki komplexitás:
- mérés
- kivonás
- jelerősítés

szabályozás hatáslánca:



szabályozás fajtái:

- értéktartó – pl. hőmérséklet
- követő – pl. pálya
- kaszkád – több hurkú szabályozás
- állapot szabályozás – állapottér modell alapján szabályoz – többváltozós rendszerek – pl. inverz inga egyensúlyban tartása

1.2 Ismertesse az alábbi fogalmakat: linearitás, statikus/dinamikus rendszer, időinvariáns/idővariáns rendszer, folytonos/diszkrét idejű rendszer, koncentrált/elosztott paraméterű modell!

Linearitás:

- érvényes a szuperpozíció elve
- matematikai szemmel 2 feltétel:
 - számmal szorzás
 - hatások összege
- ha a rendszer u_i gerjesztésre y_i választ ad és u_j gerjesztésre y_j választ ad, akkor u_i és u_j lineáris kombinációja y_i és y_j lineáris kombinációját adja

$$u = \lambda_i u_i + \lambda_j u_j \rightarrow y = \lambda_i y_i + \lambda_j y_j$$

- nem linearitás feloldása: munkaponti linearizálás

Statikus/dinamikus rendszer:

- statikus:
 - bármely pillanatban a bemenő jelek pillanatnyi értékei meghatározzák az adott pillanatban kimenő jelek értékeit – pl. lámpa fel-le kapcsolva
- dinamikus:
 - valós fizikai rendszerek működésének időbeli lefolyását is leírják, jellemzően idő szerinti differenciál-egyenletek segítségével – pl. rezgéstani példák
 - memória jelleggel rendelkeznek

Időinvariáns/idővariáns rendszer:

- ha a rendszer $u(t)$ bemenetre $y(t)$ kimenetet ad és $u(t-\tau)$ bemenetre $y(t-\tau)$ kimenetet ad, akkor a rendszer időinvariáns – pl. fékrendszer: ahogy melegszik, változik a súrlódás
- „ma, holnap és két év múlva is ugyanúgy viselkedik”

Folytonos/diszkrét idejű rendszer:

- folytonos idejű:
 - $u(t)$ és $y(t)$ egy vizsgált $[T_a, T_b] \subseteq \mathbb{R}$ időintervallumban minden időpontban értelmezve van: $t \in [T_a, T_b] \subseteq \mathbb{R}$
- diszkrét idejű:
 - $u(t)$ és $y(t)$ csak diszkrét $t = T_k, k \in \mathbb{N}, t \in \{\dots, T_{-k}, \dots, T_{-1}, T_0, T_1, \dots, T_k, \dots\}$ időpontok sorozatában van értelmezve, ahol: $T_{k-1} < T_k < T_{k+1}$
 - általában $T_k = k \cdot T_s$, ahol T_s a mintavételezési idő
 - $u[k] := u(T_k)$
 - $y[k] := y(T_k)$

Koncentrált/elosztott paraméterű modell:

- koncentrált paraméterű leírás:
 - a vizsgált valós fizikai rendszer összefüggéseit azok jellegétől függően egy adott térrészben összegezzük, vagy kiátlagoljuk, és egyetlen egyenlettel helyettesítjük

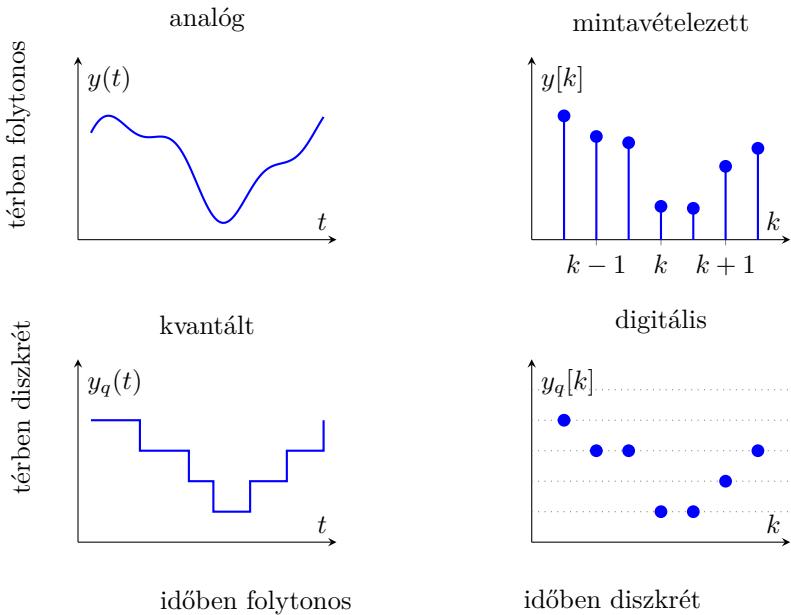
1.3 Hasonlítsa össze a rendszereket a leírt állapotváltozók (dimenzió) száma (véges/végtelen), valamint annak diszkrét/folytonos jellege szerint!

A rendszer dimenziója:

- a rendszer állapotváltozónak száma
 - állapotváltozó: az állapot egyértelmű leírására szolgálnak
 - állapot: a múlt összesített hatása
- végtelen: végtelen számú állapotváltozóval írható le a rendszer
- véges: véges számú állapotváltozóval írható le a rendszer
 - $\underline{x}(t) \in \mathbb{R}^n$

Diszkrét/folytonos jelleg:

- diszkrét állapotú:
 - ha egy véges dimenziójú rendszer állapotváltozói véges számú értéket vehetnek fel, akkor a rendszer diszkrét állapotú
 - pl. digitális technika: 0 vagy 1
 - állapotautomaták:
 - * az állapotbeli változások egy-egy esemény hatására ugrásszerűen mennek végbe
 - * tipikusan szekvenciális hálózatok
- folytonos állapotú:
 - az állapotváltozók folytonos értéket vesznek fel
 - pl. sebesség



Diszkrét idejű folytonos értékű rendszer:

- differencia egyenletekkel írható le $\underline{x}[k+1] = \underline{\Phi}\underline{x}[k] + \underline{\Gamma}\underline{u}[k]$
- az állapotváltozók tetszőleges értéket vehetnek fel, de a diszkrét idő miatt ugrásszerűen mennek végbe

Folytonos idejű folytonos értékű rendszer:

- differenciál egyenletekkel írható le $\dot{\underline{x}}(t) = \underline{A}\underline{x}(t) + \underline{B}\underline{u}(t)$
- állapotváltozók tetszőleges értéket vehetnek fel, folytonos idő miatt folyamatosan változnak

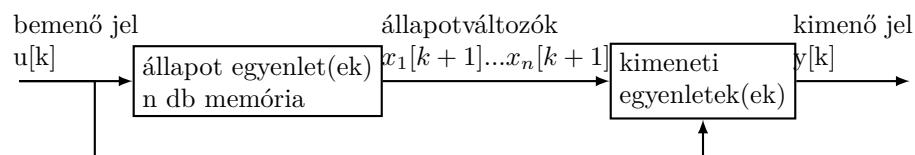
1.4 Írja fel a diszkrét idejű állapottér modell általános algebrai alakját, magyarázó ábrával szemléltesse! Ismertesse az összefüggésben szereplő együtthatók szerepét!

Állapottér modell:

- egyfajta matematikai modell
- állapotváltozók segítségével
- általános állapottér modell:



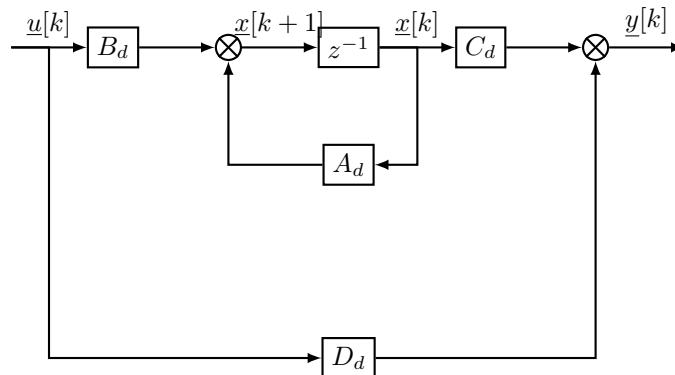
- lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek diszkrét idejű állapottér modellje:



- MIMO (Multiple Input Multiple Output) diszkrét idejű állapotegyenlete:

$$\begin{aligned} \underline{x}[k+1] &= \underline{\underline{A}}_d \underline{x}[k] + \underline{\underline{B}}_d \underline{u}[k] \\ \underline{y}[k] &= \underline{\underline{C}}_d \underline{x}[k] + \underline{\underline{D}}_d \underline{u}[k] \end{aligned}$$

- $\underline{\underline{A}}_d$: állapotmátrix – a jelenlegi állapot hatása a következő állapotra
- $\underline{\underline{B}}_d$: bemeneti mátrix – a jelenlegi bemenet hatása a következő állapotra
- $\underline{\underline{C}}_d$: kimeneti mátrix – az állapot hatása a kimenetre
- $\underline{\underline{D}}_d$: segédmátrix – a bemenet hatása közvetlenül a kimenetre
- a mátrixok dimenziója függ a bemenetek és kimenetek számától, pl. egy SISO (Single Input Single Output) rendszernél: $\underline{\underline{B}}_d \in \mathbb{R}^{n \times 1}$, $\underline{\underline{C}}_d \in \mathbb{R}^{1 \times n}$, $\underline{\underline{D}}_d \in \mathbb{R}^{1 \times 1}$
- hatásvázlat:



1.5 Írja fel a diszkrét rendszerek be-kimeneti modellezését reprezentáló ARMA-alakját!

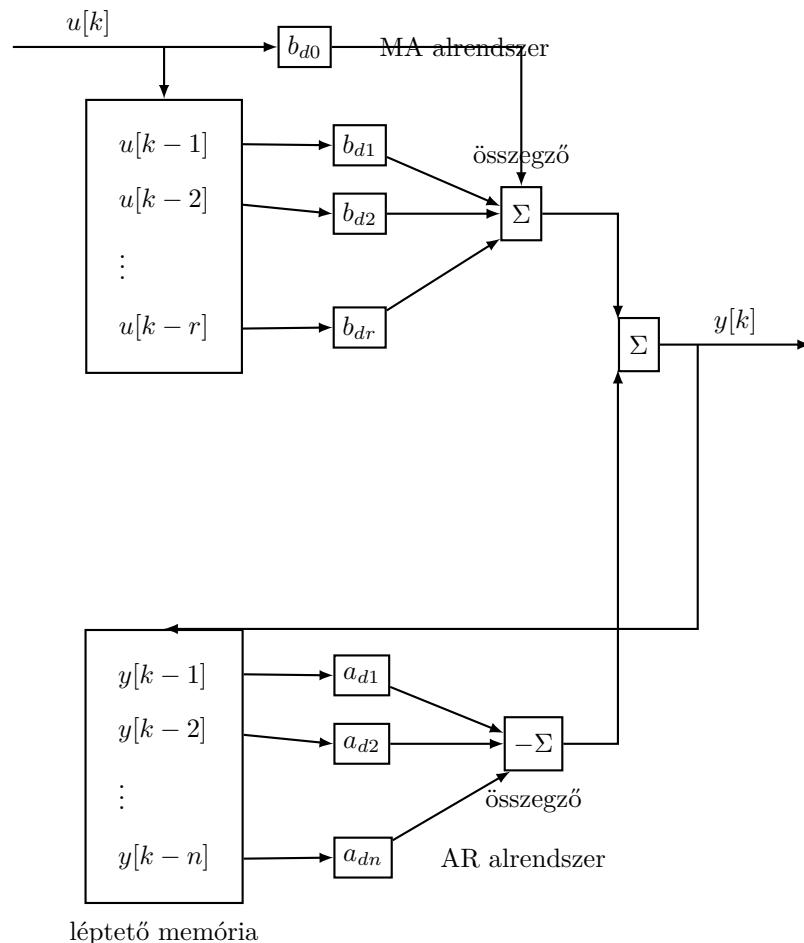
ARMA-alak:

- diszkrét idejű rendszer:
 - $u(t)$ és $y(t)$ csak diszkrét $t = T_k, k \in \mathbb{N}, t \in \{..., T_{-k}, ..., T_{-1}, T_0, T_1, ..., T_k, ...\}$ időpontok sorozatában van értelmezve, ahol: $T_{k-1} < T_k < T_{k+1}$
 - általában $T_k = k \cdot T_s$, ahol T_s a mintavételezési idő
 - $u[k] := u[T_k]$
 - $y[k] := y[T_k]$
- AutoRegresszív Mozgó Átlag
- AR – az $y[k]$ kimenő jel korábbi értékei hogyan hatnak vissza a kimenő jel aktuális értékeire
- MA – az $u[k]$ bemenő jel korábbi értékei (mozgó átlaga) milyen hatással bírnak az aktuális kimenetre
- mi a bemenő és kimenő jel összefüggésének felírására használjuk
- előnyös, mert közvetlenül látszik a memória jelleg, mely léptető (shift) memóriával valósítható meg
- általános alak:

$$\sum_{i=0}^n a_{di} y[k-i] = \sum_{i=0}^r b_{di} u[k-i]$$

- ezt átrendezve a kimenet új értékének számítása:

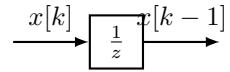
$$y[k] = \sum_{i=0}^r b_{di} u[k-i] - \sum_{i=1}^n a_{di} y[k-i], \text{ ahol } a_{d0} = 1: \text{az } y[k] \text{ együtthatója}$$



1.6 Ismertess diszkrét rendszerek z eltolási operátorral való képzését! Írja fel az ARMA-alakból az impulzusátviteli függvény képzését!

Eltolási operátor - z:

- egy adatot a jövőbe tol, ezt nem lehet minden megvalósítani (csak egy múltbeli adatot tudunk a saját jövőjébe tolni), de az inverzének a megvalósítása könnyű
- az eltolási operátor inverze egy időkésleltető elem:



- az eltolási operátor alkalmazása:

$$\begin{aligned} x[k+i] &= z^i x[k] \\ z^{-i} x[k+i] &= x[k] \\ z^{-i} x[k] &= x[k-i] \end{aligned}$$

- az ARMA-modell algebrai alakja:

$$y[k] = \sum_{i=0}^r b_{di} u[k-i] - \sum_{i=1}^n a_{di} y[k-i]$$

- ARMA-modell az eltolási operátorral:

$$y[k] = \sum_{i=0}^r z^{-i} b_{di} u[k] - \sum_{i=1}^n z^{-i} a_{di} y[k]$$

- átrendezve:

$$\sum_{i=0}^n z^{-i} a_{di} y[k] = \sum_{i=0}^r z^{-i} b_{di} u[k] \quad a_{d0} = 1$$

- be- és kimeneti összefüggés eltolási operátorral, ahol $w(z)$ az impulzus átviteli függvény:

$$y(z) = \frac{\sum_{i=0}^r z^{-i} b_{di}}{\sum_{i=0}^n z^{-i} a_{di}} u(z) = w(z) u(z) \quad a_{d0} = 1$$

1.7 Ismertesse a diszkrét idejű konvolúció szerepét, összefüggését!

Konvolúció:

- bevezetünk ún. „egységnyi” jeleket – vizsgálójeleket
- ebből tudunk következtetni a rendszer tetszőleges bemenetre adott válaszára
- összetett bemenő jelek válaszának meghatározása komponensekre bontással:
 - a bemenőjelet vizsgálójelekből álló komponensekre bontjuk
 - meghatározzuk az elemi komponensek elemi hatását
 - az időinvariancia és a szuperpozíció elvének kihasználásával az elemi hatásokat összegezzük
- diszkrét idejű egységimpulzus:

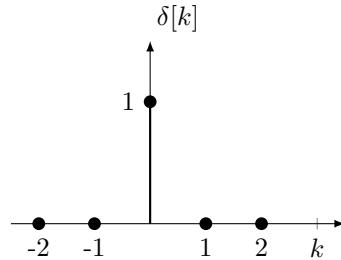
$$\delta[k] = \begin{cases} 0 \text{ ha } k \neq 0 \\ 1 \text{ ha } k = 0 \end{cases} \quad k \in \mathbb{Z}$$

– eltolás esetén:

$$\delta[k - K] = \begin{cases} 0 \text{ ha } k \neq K \\ 1 \text{ ha } k = K \end{cases} \quad k, K \in \mathbb{Z}$$

– szorzás esetén

$$Y_0 \delta[k] = \begin{cases} 0 \text{ ha } k \neq 0 \\ Y_0 \text{ ha } k = 0 \end{cases} \quad k \in \mathbb{Z}, \quad Y_0 \in \mathbb{R}$$



- diszkrét idejű egységugrás:

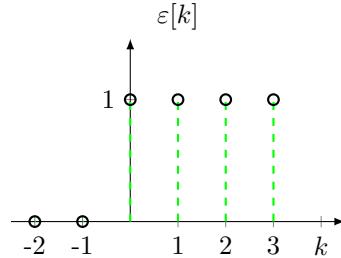
$$\varepsilon[k] = \begin{cases} 0 \text{ ha } k < 0 \\ 1 \text{ ha } k \geq 0 \end{cases} \quad k \in \mathbb{Z}$$

– eltolás esetén:

$$\varepsilon[k - K] = \begin{cases} 0 \text{ ha } k < K \\ 1 \text{ ha } k \geq K \end{cases}$$

– szorzás esetén:

$$Y_0 \varepsilon[k] = \begin{cases} 0 \text{ ha } k < 0 \\ Y_0 \text{ ha } k \geq 0 \end{cases} \quad k, K \in \mathbb{Z} \quad Y_0 \in \mathbb{R}$$



- amikor egy diszkrét idejű rendszernek a bemenő jele egy diszkrét idejű egységimpulzus, akkor a kimenő jelet súlyfüggvénynek (vagy impulzusválasznak) nevezzük

– jele: $w[k]$

- vizsgálójelek alapösszefüggései:

$$\sum_{i=-\infty}^{\infty} \delta[i] = 1$$

- belátható, hogy egy diszkrét idejű függvény konvolúciója az egységimpulzussal egy adott K érték mellett a függvény K helyen felvett értékét adja vissza

$$y[K] = \sum_{i=-\infty}^{\infty} y[i]\delta[K-i] = \sum_{i=-\infty}^{\infty} y[K-i]\delta[i] \quad K \in \mathbb{Z}$$

- az egységugrás értéke a k helyen kiszámolható az egységimpulzus függvényből

$$\varepsilon[k] = \sum_{i=-\infty}^k \delta[i] \quad k \in \mathbb{Z}$$

- az egységugrás két szomszédos helyen felvett értéknek különbsége megegyezik az egységimpulzus függvény megfelelő helyen felvett értékével

$$\delta[k] = \varepsilon[k] - \varepsilon[k-1] \quad k \in \mathbb{Z}$$

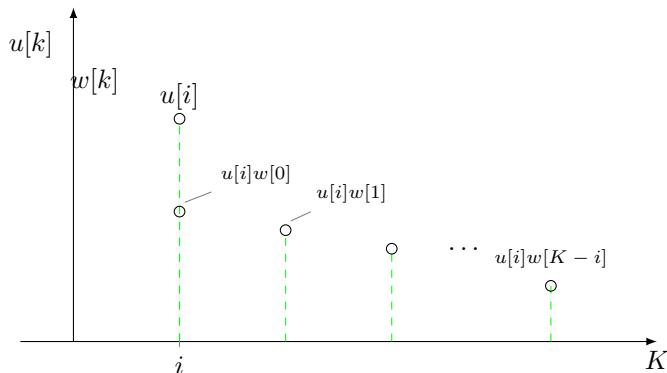
- egy diszkrét idejű rendszer kimenete k -adik időpillanatban a súlyfüggvénnyel és a bemenettel felírva:

$$y[k] = \sum_{i=0}^k w[k-i]u[i] \quad k \geq 0$$

- mivel $w[k-i]u[i]$ az i -edik időpillanat bemenetének a kimenetre való hatása

$$u[k = K] = u[k = K]\delta[(k - K) = 0]$$

$$y[k] = \sum_{i=0}^k w[k-i]u[i] \quad k > 0$$

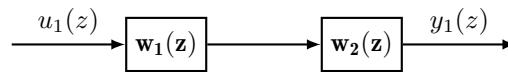


1.8 Adott két diszkrét idejű átviteli függvény. Vezesse le az eredő átviteli függvény összefüggését, ha a két átviteli függvény sorba, párhuzamosan, illetve visszacsatolva (pozitív és negatív) kapcsolódik egymáshoz. Mutassa be, a hatásvázlat átalakításának szabályait (elágazási pont áthelyezése tag mögé és tag elé, illetve összegzési pont áthelyezése tag mögé és tag elé)!

Hatósvázlat:

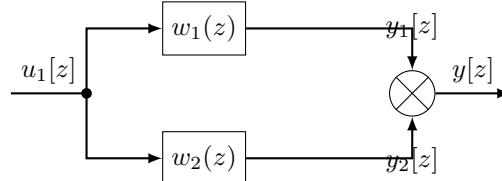
- rendszer működését lehet ábrázolni
- bal oldalt a bemenet(ek), jobb oldalt kimenet(ek)
- grafikus úton kapunk átviteli függvényt
- nyíl irányával jelezzük a jel haladási irányát
- műveletek:
 - elágazás
 - összegzés (negatív esetén az érintett negyed besatírozása)
- az impulzus átviteli függvényeket blokkban ábrázoljuk

Sorba kapcsolás:



$$u_1(z) \cdot w_1(z) \cdot w_2(z) = y_1(z)$$

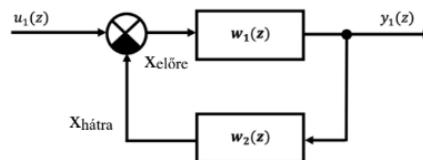
Párhuzamosan kapcsolás:



$$\begin{aligned} y(z) &= y_1(z) + y_2(z) = w_1(z)u_1(z) + w_2(z)u_1(z) \\ y(z)(w_1(z) + w_2(z))u_1(z) &= w_e(z)u_1(z) \end{aligned}$$

Visszacsatolás, elágazási pontok, összegzési pontok:

- negatív visszacsatolást szoktunk leggyakrabban alkalmazni



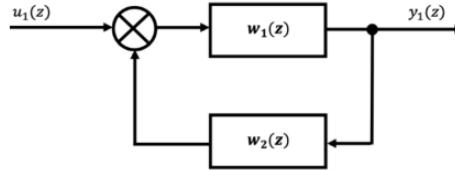
$$x_{\text{előre}}(z) = u_1(z) - x_{\text{hátra}}(z) = u_1(z) - w_2(z)y_1(z)$$

$$y_1(z) = x_{\text{előre}}(z)w_1(z) \rightarrow x_{\text{előre}}(z) = \frac{y_1(z)}{w_1(z)}$$

$$y_1(z) = u_1(z)w_1(z) - w_2(z)w_1(z)y_1(z)$$

$$\frac{y_1(z)}{u_1(z)} = \frac{w_1(z)}{1 + w_1(z)w_2(z)}$$

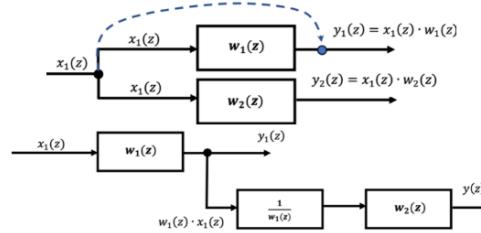
- pozitív visszacsatolás:



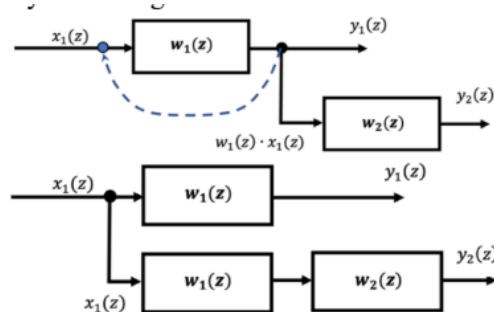
– a negatív visszacsatoláshoz hasonlóan levezethető, az eredmény:

$$\frac{y_1(z)}{u_1(z)} = \frac{w_1(z)}{1 - w_1(z)w_2(z)}$$

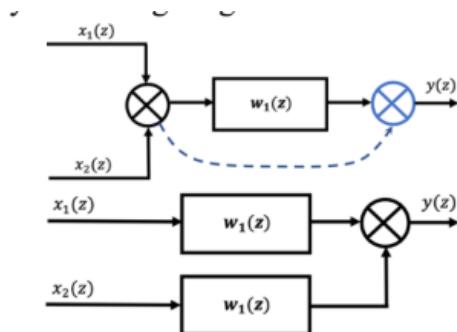
- elágazási pont áthelyezése a tag mögé:



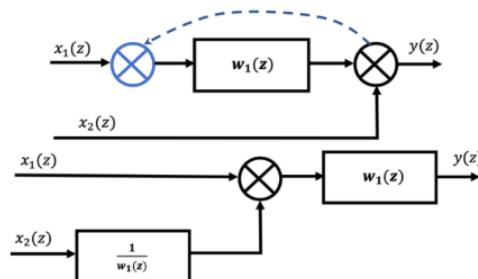
- elágazási pont áthelyezése a tag elő:



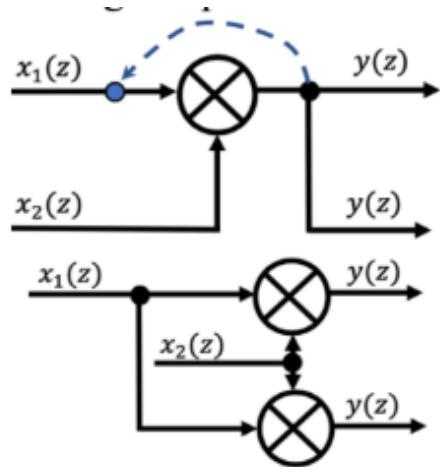
- összegzési pont áthelyezése a tag mögé:



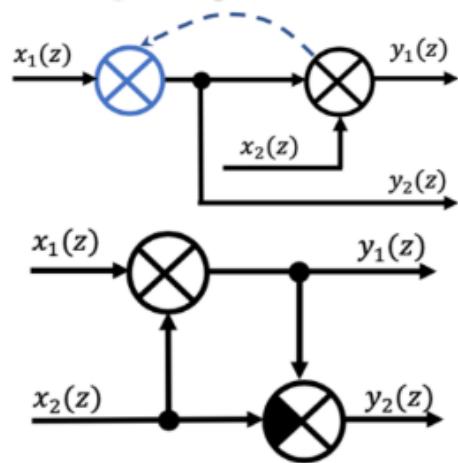
- összegzési pont áthelyezése a tag elő:



- elágazási pont áthelyezése összegzési pont elé:



- összegzési pont áthelyezése elágazási pont elé:



1.9 A lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek diszkrét idejű állapottér modell felhasználásával, előre tartó Euler módszer segítsével vezesse le a folytonos idejű lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek állapottér modellt!

Lineáris időinvariáns rendszerek diszkrét idejű állapottér modellje:

$$(1.) \underline{x}[k+1] = \underline{\underline{A}}_d \underline{x}[k] + \underline{\underline{B}}_d \underline{u}[k]$$

$$(2.) \underline{y}[k] = \underline{\underline{C}}_d \underline{x}[k] + \underline{\underline{D}}_d \underline{u}[k]$$

- az (1.)-es egyenletben vonjunk ki minden két oldalból $\underline{x}[k]$ -t (az előretartó Euler miatt):

$$\underline{x}[k+1] - \underline{x}[k] = \underline{\underline{A}}_d \underline{x}[k] + \underline{\underline{B}}_d \underline{u}[k] - \underline{x}[k]$$

- összevonás után osszunk le Δt -vel:

$$\frac{\underline{x}[k+1] - \underline{x}[k]}{\Delta t} = \frac{(\underline{\underline{A}}_d - \underline{\underline{I}}) \underline{x}[k] + \underline{\underline{B}}_d \underline{u}[k]}{\Delta t}$$

- a folytonos idejű t_k diszkrét időben a k-adik időpillanatot jelenti, így tudunk helyettesíteni:

$$\frac{\underline{x}(t_{k+1}) - \underline{x}(t_k)}{\Delta t} = \frac{(\underline{\underline{A}}_d - \underline{\underline{I}}) \underline{x}(t_k) + \underline{\underline{B}}_d \underline{u}(t_k)}{\Delta t}$$

- szétbontva:

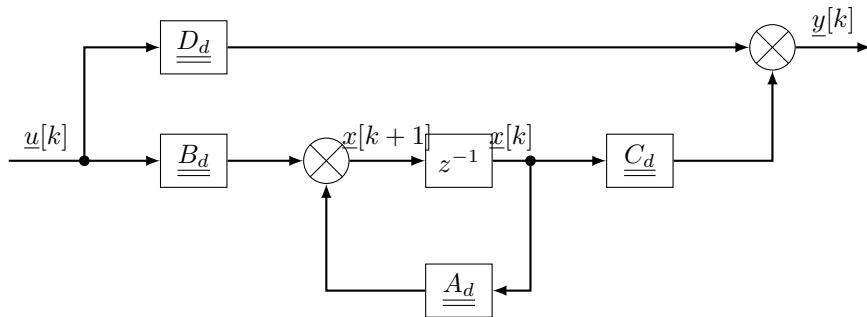
$$\frac{\underline{x}(t_{k+1}) - \underline{x}(t_k)}{\Delta t} = \frac{1}{\Delta t} (\underline{\underline{A}}_d - \underline{\underline{I}}) \underline{x}(t_k) + \frac{1}{\Delta t} \underline{\underline{B}}_d \underline{u}(t_k)$$

- vegyük a kifejezés határértékét, ha $\Delta t \rightarrow 0$:

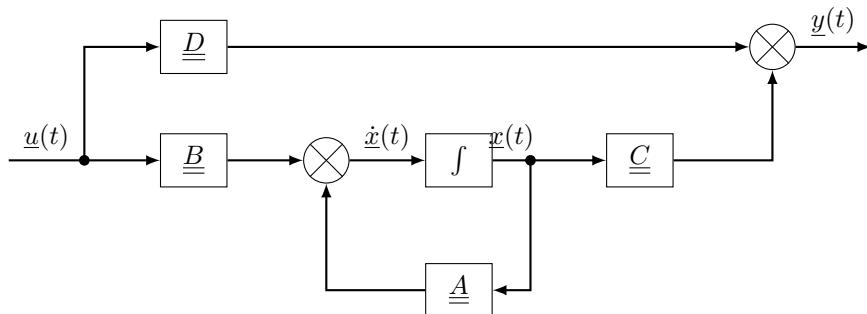
$$\dot{\underline{x}}(t) = \underline{\underline{A}} \underline{x}(t) + \underline{\underline{B}} \underline{u}(t)$$

$$\underline{y}(t) = \underline{\underline{C}} \underline{x}(t) + \underline{\underline{D}} \underline{u}(t)$$

- diszkrét idejű állapottér modell hatásvázlata:



- folytonos idejű állapottér modell hatásvázlata:

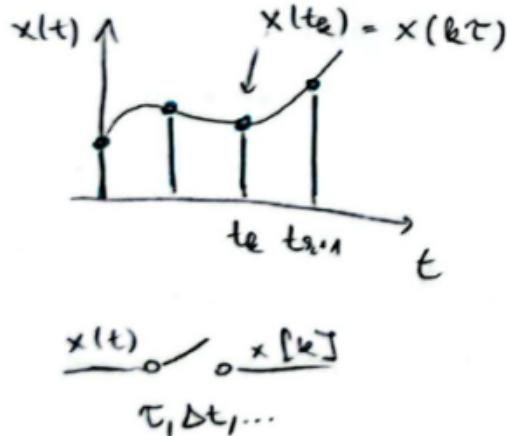


- így a mátrixok:

$$\underline{\underline{A}} = \frac{1}{\Delta t} (\underline{\underline{A}}_d - \underline{\underline{I}}), \quad \underline{\underline{B}} = \frac{1}{\Delta t} \underline{\underline{B}}_d, \quad \underline{\underline{C}} = \underline{\underline{C}}_d, \quad \underline{\underline{D}} = \underline{\underline{D}}_d$$

1.10 A z transzformáció összefüggését felhasználva ismertesse a Laplace transzformáció definícióját!

Mintavételezett jel:



- a mintavételezés eredményét **tömbös formában** lehet tárolni:

$$\boxed{x(0\tau) \quad x(1\tau) \quad x(2\tau) \quad \dots}$$

- ebből matematikai számsorozatot tudunk csinálni:

$$\{x_k\} = \{x_0, x_1, x_2, \dots\}$$

- állítsunk össze polinomot a sorozat elemeiből:

$$a_0 + a_1x + a_2x^2 + \dots = \sum_{k=0}^N a_k x^k$$

- általánosítás: $N \rightarrow \infty \rightarrow$ számsorozat \rightarrow sor \rightarrow hatványszor (függvényszor)

$$\sum_{k=0}^{\infty} a_k x^k \rightarrow \sum_{k=0}^{\infty} a_k z^{-k} \rightarrow \sum_{k=0}^{\infty} x[k] z^{-k} =: X(z)$$

$$x = z^{-1} \quad \text{Z-transzformáció}$$

- cél: $\Delta t = \tau \rightarrow 0$

– tudjuk, hogy: $z = e^{\ln(z)}$

$$\sum_{k=0}^{\infty} x(k\tau) z^{-k\frac{\tau}{\tau}} \rightarrow \sum_{k=0}^{\infty} x(k\tau) e^{-\ln(z)k\frac{\tau}{\tau}}, \quad s := \ln(z)/\tau$$

- így:

$$\sum_{k=0}^{\infty} x(k\tau) e^{-sk\tau}, \quad k\tau \rightarrow t$$

- $\tau \rightarrow 0 (\Delta t \rightarrow 0)$:

$$\int_0^\infty x(t) e^{-st} dt := X(s)$$

Így tehát a Laplace transzformáció:

$$F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\} = \int_0^\infty f(t) e^{-st} dt$$

- $f(t)$ belépő függvény, tehát $t \in [0, \infty) \rightarrow f(t)\varepsilon(t)$

1.11 Igazolja a Dirac impulzus és az egységugrás függvény Laplace transzformáltjait!

Dirac impulzus:

- végtelen nagy impulzus végtelen kicsi idő alatt

$$\delta(t, \tau) = \begin{cases} 0, & \text{ha } t \neq \tau \\ \infty, & \text{ha } t = \tau \end{cases}$$

- MOGI – rendszertechnika jegyzet: 3.15:

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = 1$$

- a Dirac impulzus Laplace-transzformáltja:

$$\mathcal{L}\{\delta(t)\} = \int_0^{\infty} \delta(t) e^{-st} dt = e^{-s \cdot 0} = 1$$

Egységugrás:

$$\varepsilon(t) = \begin{cases} 0, & \text{ha } t < 0 \\ 1, & \text{ha } t \geq 0 \end{cases}$$

$$\mathcal{L}\{\varepsilon(t)\} = \int_0^{\infty} \varepsilon(t) e^{-st} dt = \int_0^{\infty} 1 \cdot e^{-st} dt = \left[-\frac{1}{s} e^{-st} \right]_0^{\infty} = 0 - \left(-\frac{1}{s} e^0 \right) = \frac{1}{s}$$

1.12 Mutassa be, hogy az átviteli mátrix hogyan származtatható a lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek folytonos idejű állapottér modellből!

Lineáris idő invariáns rendszerek folytonos idejű állapottér modellje:

$$\begin{aligned}\dot{\underline{x}}(t) &= \underline{A}\underline{x}(t) + \underline{B}u(t) \\ \underline{y}(t) &= \underline{C}\underline{x}(t) + \underline{D}u(t)\end{aligned}$$

- első lépésben Laplace transzformáljuk az egyenleteket:

$$\begin{aligned}s\underline{X}(s) - \underline{x}(0) &= \underline{A}\underline{X}(s) + \underline{B}U(s) \\ \underline{Y}(s) &= \underline{C}\underline{X}(s) + \underline{D}U(s)\end{aligned}$$

- az 1. egyenlet átrendezve:

$$(s\underline{I} - \underline{A})\underline{X}(s) = \underline{x}(0) + \underline{B}U(s)$$

- $\underline{X}(s)$ kifejezése:

$$\underline{X}(s) = (s\underline{I} - \underline{A})^{-1}\underline{x}(0) + (s\underline{I} - \underline{A})^{-1}\underline{B}U(s)$$

- $\underline{X}(s)$ visszahelyettesítve a kimeneti egyenletbe, majd rendezve:

$$\underline{Y}(s) = \underbrace{\underline{C}(s\underline{I} - \underline{A})^{-1}\underline{x}(0)}_{\text{tranziens tag}} + \underbrace{(\underline{C}(s\underline{I} - \underline{A})^{-1}\underline{B} + \underline{D})U(s)}_{\text{átviteli mátrix}}$$

- Így az átviteli mátrix ($\underline{U}(s)$) együtthatója

$$W(s) = \underline{C}(s\underline{I} - \underline{A})^{-1}\underline{B} + \underline{D}$$

- a tranziens tag eltűnik, az állandósult viselkedést az átviteli mátrix írja le

1.13 Ismertesse az egytárolós arányos tag súly és átmeneti függvényeit! Válaszában térjen ki az időállandó fogalmára!

Arányos egytárolós tag – PT1:

$$W(s) = \frac{A}{s - p_1} = \frac{K}{1 + sT}$$

Arányos egytárolós tag súlyfüggvénye:

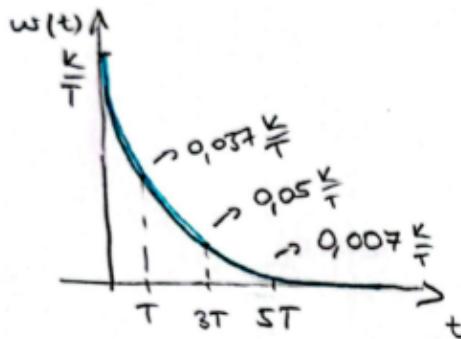
- az egységimpulzusra ($\delta(t)$ -re) adott válasz
- $u(t) = \delta(t) \rightarrow U(s) = 1$

$$Y(s) = W(s)U(s) = \frac{K}{1 + sT} \cdot 1$$

- a kérdés: $y(t) = w(t) = ?$

$$y(t) = w(t) = \frac{K}{T} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s + \frac{1}{T}} \right\} = \frac{K}{T} e^{-\frac{t}{T}} \varepsilon(t)$$

- grafikusan ábrázolva:



Arányos egytárolós tag átmeneti függvénye:

- egységugrásra ($\varepsilon(t)$ -re) adott válasz
- $u(t) = \varepsilon(t) \rightarrow U(s) = 1/s$

$$Y(s) = W(s)U(s) = \frac{K}{1 + sT} \frac{1}{s}$$

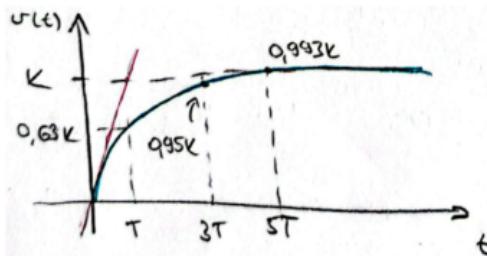
- a kérdés: $y(t) = v(t) = ?$

$$y(t) = v(t) = \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{K}{(1 + sT)s} \right\} = K \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{T(s + \frac{1}{T})s} \right\} = \frac{K}{T} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{A}{s} + \frac{B}{s + \frac{1}{T}} \right\}$$

$$A = T, \quad B = -T$$

$$v(t) = K \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{T}} \right\} = K \left(1 - e^{-\frac{t}{T}} \right) \varepsilon(t)$$

- grafikusan ábrázolva:



T és K változók az átmeneti függvénynél:

- K meghatározza, hogy hova konvergál a rendszer
- T meghatározza, hogy mennyi idő alatt konvergál

Időállandó fogalma:

- Az átviteli függvény időállandós alakjából s együtthatói, melyet az átviteli függvény gyöktényezős alakjából tudunk átalakítani
- így az időállandó(k) a gyöktényezős alak – mely s-re nézve egy valós együtthatójú racionális törtfüggvény – pólusai valós részének reciprokának mínusz egyszerese:

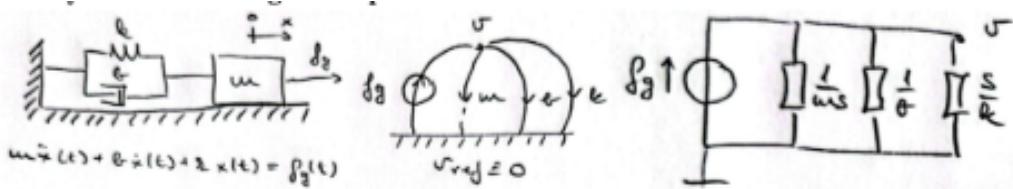
$$W(s) = \frac{b_r}{a_n} \frac{(s - z_1)(s - z_2) \dots (s - z_r)}{(s - p_1)(s - p_2) \dots (s - p_n)}$$

$$W(s) = \underbrace{\frac{b_r(-z_1)(-z_2) \dots (-z_r)}{a_n(-p_1)(-p_2) \dots (-p_n)}}_{\text{erősítés}} \frac{(1 - \frac{1}{z_1}s)(1 - \frac{1}{z_2}s) \dots (1 - \frac{1}{z_r}s)}{(1 - \frac{1}{p_1}s)(1 - \frac{1}{p_2}s) \dots (1 - \frac{1}{p_n}s)}$$

- időállandók: $T_1 = -\frac{1}{p_1}, T_2 = -\frac{1}{p_2}, \dots, T_n = -\frac{1}{p_n}$

1.14 Ismertesse az kéttárolós arányos tag súly és átmeneti függvényeit! Válaszában térjen ki a minőségi jellemzőkre!

Arányos kéttárolós tag – PT2 példával:



$$m\ddot{x}(t) + b\dot{x}(t) + kx(t) = f_g(t)$$

$$V(s) = \frac{1}{ms + b + \frac{k}{s}} F_g(s) = \frac{s}{ms^2 + bs + k} F_g(s)$$

- az elmozdulást keressük, Laplace tartományban az integrálási szabály miatt: $X(s) = \frac{1}{s} V(s)$

$$X(s) = \frac{1}{ms^2 + bs + k} F_g(s)$$

- átviteli függvény:

$$W(s) = \frac{1}{ms^2 + bs + k} = \frac{b_0}{a_2 s^2 + a_1 s + a_0} \quad \text{általános algebrai alak}$$

- gyöktényezős alak:

$$W(s) = \frac{b_0/a_2}{s^2 + \frac{a_1}{a_2}s + \frac{a_0}{a_2}} = \frac{1/m}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

ω_n : csillapítatlan sajátkörfrekvencia, ζ : relatív csillapítási tényező

- időállandós alak:

$$W(s) = \frac{b_0/a_0}{\frac{a_2}{a_0}s^2 + \frac{a_1}{a_0}s + 1} = \frac{K}{T^2 s^2 + 2\zeta T s + 1}$$

$T = \frac{1}{\omega_n}$ időállandó, K : erősítési tényező

átmeneti függvény:

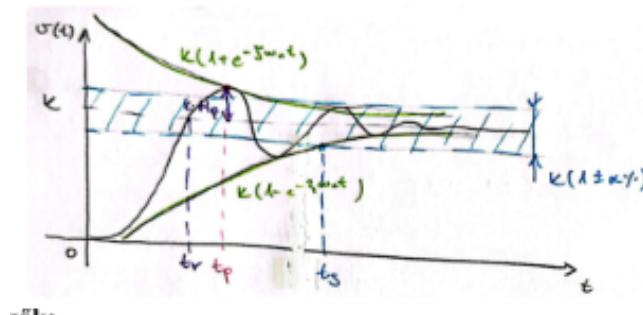
- $u(t) = \varepsilon(t) \rightarrow U(s) = 1/s$

$$Y(s) = \frac{K\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} U(s) \rightarrow v(t) = y(t) \dots$$

$$v(t) = K \left(1 - e^{-\zeta\omega_n t} \left(\cos(\omega_d t) + \frac{\zeta\omega_n}{\omega_d} \sin(\omega_d t) \right) \right) \varepsilon(t)$$

ahol $\omega_d = \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$ a csillapított sajátkörfrekvencia.

- ábrázolva:



Minőségi jellemzők:

- **belengési idő (peak time):** t_p

– az átmeneti függvény első maximumának eléréséhez szükséges idő

$$t_p = \frac{\pi}{\omega_d}$$

- **maximális túllövés (max. overshoot):** M_p

– az átmeneti függvény első maximumának a K állandósult értékhez viszonyított értéke

$$M_p = \frac{v(t_p)}{v(\infty)} - 1 = e^{-\frac{\zeta\omega_n\pi}{\omega_d}} = e^{-\frac{\zeta\pi}{\sqrt{1-\zeta^2}}}$$

– százalékos túllövés: $P.O. = M_p \cdot 100[\%]$

- **beállási idő (settling time):** t_s

– az az időpillanat, amikor az átmeneti függvény eléri, és ezt követően már nem hagyja el a $v(\infty) = K$ állandósult érték körül definiált $K(1 \pm \alpha\%)$ szélességű sávot

$$t_s = \frac{1}{\zeta\omega_n} \ln \left(\frac{100}{\alpha} \right)$$

- **felfutási idő (rise time):** t_r

– a $v(\infty) = K$ állandósult érték első eléréséhez szükséges idő

$$t_r = \frac{\pi - \arccos(\zeta)}{\omega_d}$$

A súlyfüggvény nem volt előadáson.

1.15 Vezesse le a lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek folytonos idejű állapottér modelljének megoldását Laplace transzformáció segítségével!

- $u(t)$ bemenet, $y(t)$ kimenet, valamint az őket összekapcsoló folytonos idejű matematikai modell
- Laplace transzformációt végzünk
- $U(s)$ bemenet, $Y(s)$ kimenet, valamint az őket összekapcsoló Laplace tartománybeli matematikai modell
- $W(s)$ átviteli függvényt kirendezzük, $U(s)$ -sel szorozzuk
- Inverz Laplace transzformáció
 - ismert elemekre bontás, melyeknek ismerjük az inverz Laplace transzformáltját
 - parciális törtekre bontás
 - polinomosztás – ha a nevező és a számláló fokszáma azonos

Példa:

- az állapottérmodellünk egy $\dot{x}(t)$ differenciálegyenlet, $x(0)$ kezdeti értékkel
- Laplace transzformáljuk:

$$\mathcal{L}\{\dot{x}(t)\} = sX(s) - x(0)$$

- fejezzük ki $X(s)$ -t:

$$X(s) = \dots$$

- behelyettesítjük a kezdeti értékeket, illetve a többi megadott adatot
- inverz Laplace transzformáljuk:

$$x(t) = \mathcal{L}^{-1}\{X(s)\} = \dots$$

- megkapjuk a megoldást

1.16 Mutassa be a lineáris idő invariáns (LTI) rendszerek esetén folytonos idejű állapottér modell rendszer mátrixának sajátértékei és a rendszer átviteli függvényének pólusai közötti összefüggést!

Ez a fejezet mesterséges intelligencia segítségével készült.

Egy folytonos idejű, lineáris időinvariáns (LTI) rendszer állapottér modellje:

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}}(t) &= \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t) \\ \mathbf{y}(t) &= \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t)\end{aligned}$$

ahol \mathbf{A} a rendszer mátrix, \mathbf{B} a bemeneti mátrix, \mathbf{C} a kimeneti mátrix és \mathbf{D} a közvetlen csatolási mátrix.

Végezzük el a Laplace-transzformációt zérus kezdeti feltételek mellett ($\mathbf{x}(0) = \mathbf{0}$):

$$\begin{aligned}s\mathbf{x}(s) &= \mathbf{A}\mathbf{x}(s) + \mathbf{B}\mathbf{u}(s) \implies (s\mathbf{I} - \mathbf{A})\mathbf{x}(s) = \mathbf{B}\mathbf{u}(s) \\ \mathbf{y}(s) &= \mathbf{C}\mathbf{x}(s) + \mathbf{D}\mathbf{u}(s)\end{aligned}$$

Az első egyenletből kifejezve az állapotvektort:

$$\mathbf{x}(s) = (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B}\mathbf{u}(s)$$

Behelyettesítve a kimeneti egyenletbe:

$$\mathbf{y}(s) = [\mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} + \mathbf{D}] \mathbf{u}(s)$$

Az átviteli függvény mátrix tehát:

$$\mathbf{H}(s) = \mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} + \mathbf{D}$$

Tudjuk, hogy az inverz mátrix a következőképpen számítható ki:

$$(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} = \frac{\text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}$$

Az átviteli függvény pólusai azok az s értékek, ahol a nevező zérus, azaz:

$$\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) = 0$$

Ez pontosan az \mathbf{A} rendszer mátrix karakterisztikus egyenlete. Az egyenlet megoldásai az \mathbf{A} mátrix sajátértékei (λ_i).

Összefüggés: Az LTI rendszer átviteli függvényének pólusai megegyeznek a rendszer mátrix sajátértékeivel (feltéve, hogy a rendszer minimálrealizáció, azaz nem történik pólus-zérus kiejtés az állapotváltozók közötti irányít-hatatlanság vagy megfigyelhetetlenség miatt). Ez az összefüggés alapvető a rendszer stabilitásának vizsgálatánál: a rendszer akkor és csak akkor aszimptotikusan stabil, ha az \mathbf{A} mátrix összes sajátértékének valós része negatív.

1.17 Ismertesse a frekvencia-átviteli függvény fogalmát, illetve annak megjelenítési módjait (Bode diagram)!

A kérdés, hogy egy folytonos idejű időinvariáns rendszer milyen választ ad harmonikus gerjesztésre:

- szinuszos vizsgáló jelet használunk:

$$u(t) = A \sin(\omega t) \rightarrow U(s) = \frac{A\omega}{s^2 + \omega^2}$$

- harmonikus gerjesztés esetén a válasz (állandósult értéke):

$$y(t) = \tilde{A}(\omega) \sin(\omega t - \varphi(\omega))$$

$\tilde{A}(\omega)$: frekvenciafüggő amplitúdó, $\varphi(\omega)$: frekvenciafüggő fáziseltolás

- formális helyettesítés: $s \rightarrow j\omega$ komplex szám

- frekvencia-átviteli függvény az átviteli függvényből:

$$W(j\omega) = W(s)|_{s=j\omega}$$

- a komplex szám nagysága:

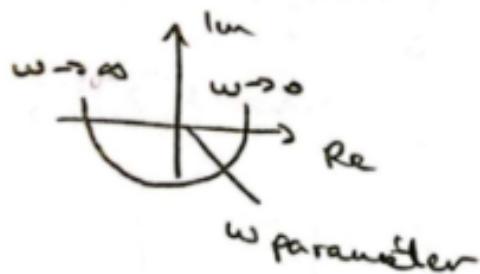
$$|W(j\omega)| = \frac{A_{ki}}{A_{be}} = A_r, \quad \text{ahol } A_{ki} = \tilde{A}, \quad A_{be} = A, \quad A_r : \text{amplitúdó arány}$$

- fáziskülönbség:

$$\Delta\varphi = \varphi_{ki} - \varphi_{be} = \arg(W(j\omega)) = \arctan\left(\frac{\text{Im}\{W(j\omega)\}}{\text{Re}\{W(j\omega)\}}\right)$$

Frekvencia-átviteli függvény megjelenítése:

- Nyquist-diagram:



- Bode diagram(ok):

- amplitúdó – körfrekvencia diagram (teljesítmény arány)
- fázisszög – körfrekvencia diagram (fáziskülönbség)

Amplitúdó – körfrekvencia diagram:

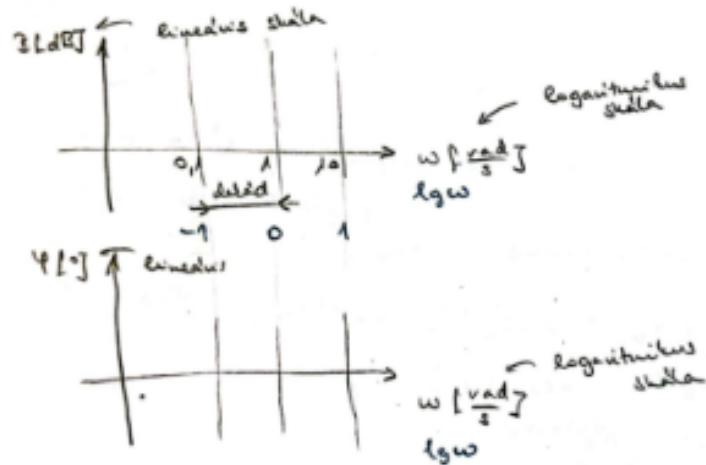
$$A_r \rightarrow P_r = A_r^2$$

$$B = \lg(P_r) = \lg(A_r^2) [B] (\text{bel})$$

$$B = 10 \lg(P_r) [dB] (\text{decibel})$$

$$B = 10 \lg(A_r^2) = 20 \lg(A_r) [dB]$$

Diagramok:



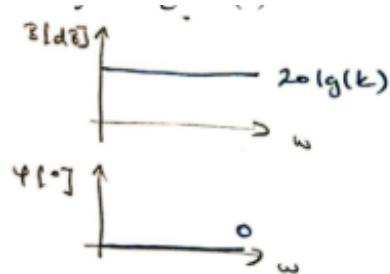
- a frekvencia-átviteli függvény szorzattagokra bontható
- a diagram ezeknek a tagoknak a diagramjának az összegzésével kapható meg, bizonyítás:
 - komplex szám másik alakja: $W(j\omega) = re^{i\varphi}$
 - szorzatokra bontható: $W(j\omega) = W_1(j\omega)W_2(j\omega)$
 - $W(j\omega) = r_1e^{i\varphi_1}r_2e^{i\varphi_2} = r_1r_2e^{i(\varphi_1+\varphi_2)}$
 - $\lg(r_1r_2) = \lg(r_1) + \lg(r_2)$

Az alapelemek (általános alak):

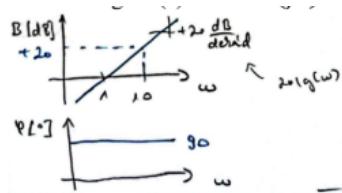
$$W(s) = K \cdot \frac{s^{r_o}}{s^{u_o}} \cdot \frac{\prod (1+sT_i)}{\prod (1+sT_o)}$$

deriváló tag tiszta záros
 integráló tag tiszta párás
 (arányos tag) általános átviteli függvény
 általános átviteli függvény
 alakja

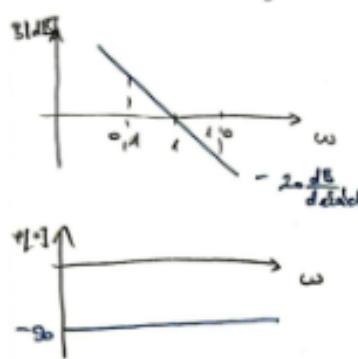
- Arányos tag: $W(s) = K$



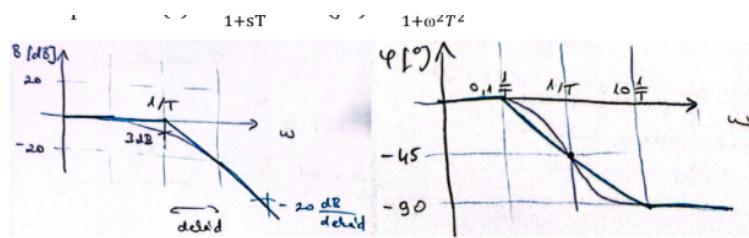
- Deriváló tag: $W(s) = s \rightarrow W(j\omega) = j\omega$



- integráló tag: $W(s) = \frac{1}{s} \rightarrow W(j\omega) = \frac{1}{j\omega} = -j\frac{1}{\omega}$



- tiszta pólus: $W(s) = \frac{1}{1+sT} \rightarrow W(j\omega) = \frac{1-j\omega T}{1+\omega^2 T^2}$



- tiszta zérus: $W(s) = 1 + sT \rightarrow W(j\omega) = 1 + j\omega T$

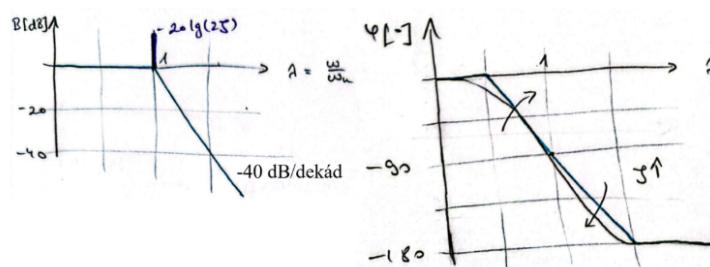
– tiszta pólus esetén kapott eredmények tükrözése y tengelyre

- komplex póluspár: $W(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \rightarrow W(j\omega) = \frac{\omega_n^2}{-\omega^2 + 2\zeta\omega_n \omega_j + \omega_n^2}$

$$W(j\omega) = \frac{1}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + \frac{2\zeta\omega_j}{\omega_n}}$$

– frekvenciahányados: $\lambda = \frac{\omega}{\omega_n}$

$$W(j\omega) = \frac{1 - \lambda^2 - 2\zeta\lambda j}{((1 - \lambda^2)^2 + 4\zeta^2\lambda^2)^2}$$



1.18 Vezesse le a Fourier sorfejtésének alakja komplex alakját!

Ez a fejezet mesterséges intelligencia segítségével készült.

A periodikus $f(t)$ függvény (T periódussal) valós alakú Fourier-sora:

$$f(t) = a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} (a_k \cos(k\omega_0 t) + b_k \sin(k\omega_0 t))$$

ahol $\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$.

Használjuk fel az Euler-formulákat:

$$\cos(k\omega_0 t) = \frac{e^{jk\omega_0 t} + e^{-jk\omega_0 t}}{2}, \quad \sin(k\omega_0 t) = \frac{e^{jk\omega_0 t} - e^{-jk\omega_0 t}}{2j} = -j \frac{e^{jk\omega_0 t} - e^{-jk\omega_0 t}}{2}$$

Behelyettesítve a sorba:

$$\begin{aligned} f(t) &= a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} \left[a_k \frac{e^{jk\omega_0 t} + e^{-jk\omega_0 t}}{2} - jb_k \frac{e^{jk\omega_0 t} - e^{-jk\omega_0 t}}{2} \right] \\ f(t) &= a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} \left[\frac{a_k - jb_k}{2} e^{jk\omega_0 t} + \frac{a_k + jb_k}{2} e^{-jk\omega_0 t} \right] \end{aligned}$$

Definiáljuk a komplex Fourier-együtthatókat (c_k): - $c_0 = a_0$ - $c_k = \frac{a_k - jb_k}{2}$ ha $k > 0$ - $c_{-k} = \frac{a_k + jb_k}{2}$ (ami éppen c_k konjugáltja, ha $f(t)$ valós)

Ekkor a szummázás kiterjeszhető a negatív indexekre is:

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk\omega_0 t}$$

Az együtthatók kiszámítása: Tudjuk, hogy $a_k = \frac{2}{T} \int_T f(t) \cos(k\omega_0 t) dt$ és $b_k = \frac{2}{T} \int_T f(t) \sin(k\omega_0 t) dt$. Ebből c_k ($k \neq 0$):

$$\begin{aligned} c_k &= \frac{1}{2}(a_k - jb_k) = \frac{1}{T} \int_T f(t) (\cos(k\omega_0 t) - j \sin(k\omega_0 t)) dt \\ c_k &= \frac{1}{T} \int_T f(t) e^{-jk\omega_0 t} dt \end{aligned}$$

Ez az összefüggés érvényes $k = 0$ esetén is, hiszen $c_0 = a_0 = \frac{1}{T} \int_T f(t) dt$.

Végeredmény: A komplex Fourier-sor alakja és az együtthatók:

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk\omega_0 t}, \quad c_k = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t) e^{-jk\omega_0 t} dt$$

1.19 A Fourier sorfejtés miként általánosítható nem periodikus (lecsengő) függvényekre? Ismertesse a Fourier transzformáció származtatását!

Ez a fejezet mesterséges intelligencia segítségével készült.

A Fourier-sor periodikus függvények felírására alkalmas. Ha egy függvény nem periodikus (lecsengő), tekintetük úgy, mint egy olyan periodikus függvényt, amelynek periódusideje a végtelenbe tart ($T \rightarrow \infty$).

Kiindulva a komplex Fourier-sorból:

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk\omega_0 t}, \quad c_k = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t) e^{-jk\omega_0 t} dt$$

Helyettesítsük be c_k -t a sorba:

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left[\frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(\tau) e^{-jk\omega_0 \tau} d\tau \right] e^{jk\omega_0 t}$$

Mivel $\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$, ezért $\frac{1}{T} = \frac{\omega_0}{2\pi}$. Jelöljük $\Delta\omega = \omega_0 \cdot t$:

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left[\int_{-T/2}^{T/2} f(\tau) e^{-j(k\Delta\omega)\tau} d\tau \right] e^{j(k\Delta\omega)t} \Delta\omega$$

Ahogy $T \rightarrow \infty$, úgy $\Delta\omega \rightarrow d\omega$, a diszkrét frekvenciaértékek ($k\Delta\omega$) pedig folytonos változóvá (ω) válnak. A szumma ekkor integrállá alakul:

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau \right] e^{j\omega t} d\omega$$

Definiáljuk a belső integrált mint a függvény Fourier-transzformáltját:

$$F(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt$$

Ekkor az eredeti függvény visszakapható az inverz Fourier-transzformációval:

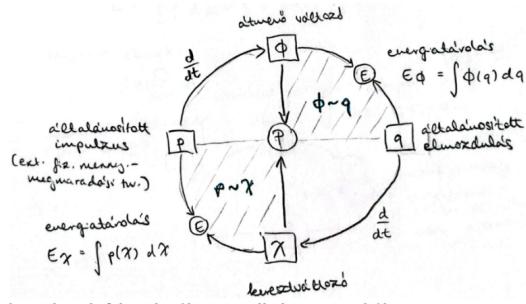
$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(j\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

Összefoglalva: A Fourier-transzformáció a Fourier-sor általánosítása nem periodikus jelekre. Míg a Fourier-sor diszkrét frekvencia-spektrumot (vonalas spektrum) eredményez, addig a Fourier-transzformáció folytonos spektrumot ad. A transzformáció létezésének feltétele a Dirichlet-feltételek teljesülése, legfontosabb ezek közül az abszolút integrálhatóság: $\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)| dt < \infty$.

1.20 Ismertesse a következő fogalmakat (adja meg a definíóját és rövid értelmezését): extenzív és intenzív fizikai mennyiségek, átmenő és keresztváltozók, energiatárolók (átmenő és keresztváltozóval) és disszipatív elemek (kétpólusok), csatolt kétpólus elem (transzformátor és girátor)!

- **extenzív fizikai mennyiség:** olyan mennyiség, melynek a rendszer egészét jellemző értéke megegyezik az öt alkotó részrendszeret jellemző értékek összegével (pl. tömeg, térfogat, töltés).
 - **intenzív fizikai mennyiség:** a rendszer egészét jellemző értéke egyensúly esetén megegyezik a rendszert alkotó részrendszerek értékeivel (pl. hőmérséklet, nyomás).
 - **átmenő változók (Φ):** extenzív fizikai mennyiség rátája (d/dt), általában megmaradási törvény is tartozik hozzá.
 - **keresztváltozók (χ):** intenzív fizikai mennyiségek (különbsége) vagy általános elmozdulás (q) rátája.

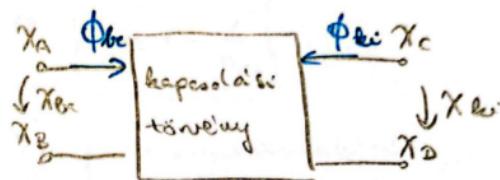
Állapot-tetraéder (Tetrahedron of state):



A rendszerelemek feloszthatók energetikai szempontból:

- **energiatárolók:** energiát tárolnak, az elem valamilyen extenzív mennyisége energiáját halmozza fel, lehet kapacitív vagy induktív.
 - **disszipatív elemek:** veszteséget modellezik, a valós rendszerek modellezéséhez szükségesek.
 - **energiaátalakítók:** csatolt kétpólus, négypólus elem.
 - **energiaforrások.**

Energiaátalakítók:



- **veszteségmentes:** $P_{be} = P_{ki}$, előjelkonvenció miatt $P_{be} + P_{ki} = 0 \implies \chi_{be}\Phi_{be} + \chi_{ki}\Phi_{ki} = 0$
 - **lineáris, statikus rendszer** → algebrai egyenlet:

$$\begin{bmatrix} \chi_{be} \\ \Phi_{be} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} c_{11} & c_{12} \\ c_{21} & c_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \chi_{ki} \\ \Phi_{ki} \end{bmatrix}$$

$$\chi_{be} = c_{11}\chi_{ki} + c_{12}\Phi_{ki}$$

$$\Phi_{be} = c_{21}\chi_{ki} + c_{22}\Phi_{ki}$$

- behelyettesítve a teljesítmény-egyenletbe:

$$(c_{11}\chi_{ki} + c_{12}\Phi_{ki})(c_{21}\chi_{ki} + c_{22}\Phi_{ki}) + \chi_{ki}\Phi_{ki} = 0$$

$$c_{11}c_{21}\chi_{ki}^2 + (1 + c_{11}c_{22} + c_{12}c_{21})\chi_{ki}\Phi_{ki} + c_{12}c_{22}\Phi_{ki}^2 = 0$$

- 2 nem triviális megoldás:

1. lehetőség: $c_{12} = c_{21} = 0$, ekkor $(1 + c_{11}c_{22}) = 0 \implies c_{22} = -\frac{1}{c_{11}}$

- energiaátalakító: **transzformátor**
- azonos típusú változók között teremt kapcsolatot (pl. villamos transzformátor, hatómű, DC motor)

$$\begin{bmatrix} \chi_{be} \\ \Phi_{be} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} c_{11} & 0 \\ 0 & -\frac{1}{c_{11}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \chi_{ki} \\ \Phi_{ki} \end{bmatrix}$$

2. lehetőség: $c_{11} = c_{22} = 0$, ekkor $(1 + c_{12}c_{21}) = 0 \implies c_{21} = -\frac{1}{c_{12}}$

- energiaátalakító: fordítóváltó, **girátor**
- eltérő típusú változók között teremt kapcsolatot (pl. giroszkóp, munkahenger)

$$\begin{bmatrix} \chi_{be} \\ \Phi_{be} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & c_{12} \\ -\frac{1}{c_{12}} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \chi_{ki} \\ \Phi_{ki} \end{bmatrix}$$

1.21 Adja meg az villamos rendszer (kapcsolt elektromechanikai), haladó és forgómozgású mechanikai rendszerek és az áramlástechnikai (pneumatikus és hidraulikai) rendszerek koncentrált paraméterű leírása esetén az átmenő és kezesszáltozó típusát, valamint az energiatárolókat (amennyiben léteznek) és disszipatív elemeket.

Villamos rendszer:

- ϕ : i – áramerősség [A]

- χ : u – feszültség [V]

- energiatárolók:

$$E_\chi = \int Qdu = \int Cudu = \frac{1}{2}Cu^2$$

$$E_\phi = \int id\phi_m = \int \frac{1}{L}\phi_m d\phi_m = \frac{1}{2L}\phi_m^2 = \frac{1}{2}Li^2$$

- disszipatív elem:

- ellenállás

- $i = \frac{1}{R}u$

- $[R] = \Omega$

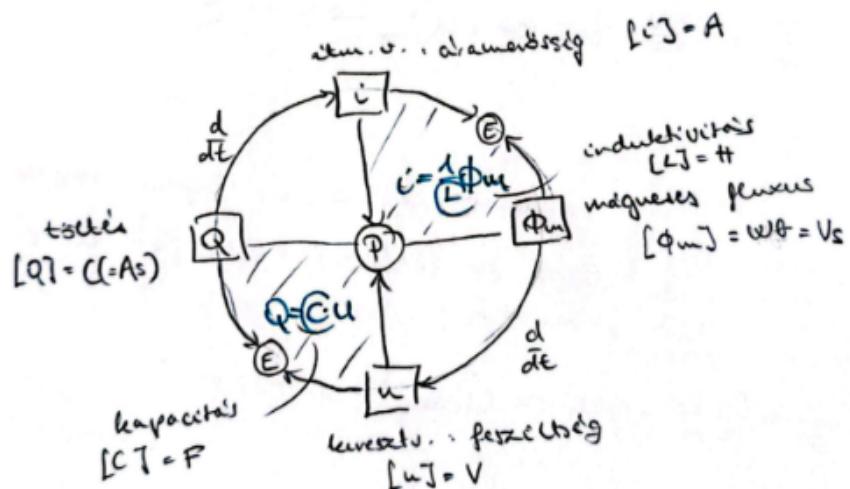
- további elemek:

- L – induktivitás [H]

- C – kapacitás [F]

- ϕ_m – mágneses fluxus [Wb] = [Vs]

- Q – töltés [C] = [As]



Mechanikai haladó:

- ϕ : f – erő [N]
- χ : v – sebesség [m/s]
- energiatárolók:

$$E_\chi = \int I dv = \int mv dv = \frac{1}{2}mv^2$$

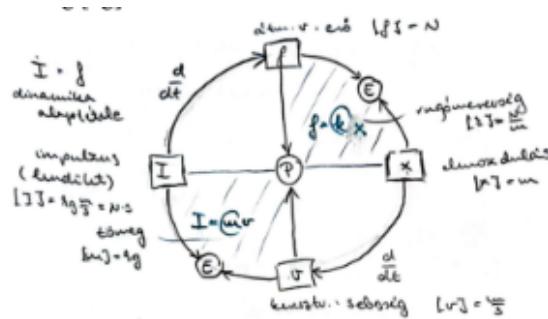
$$E_\phi = \int f dx = \int kx dx = \frac{1}{2}kx^2$$

- disszipatív elem:

- viszkózus csillapítási tényező
- $f = bv$
- $[b] = \text{Ns/m}$

- további elemek:

- I – lendület [Ns] = [kg m/s]
- x – elmozdulás [m]
- k – rugómerevség [N/m]
- m – tömeg [kg]



Mechanikai forgó:

- ϕ : M – nyomaték [Nm]
- χ : ω – szögsebesség [rad/s]
- energiatárolók:

$$E_\chi = \int \pi d\omega = \int J \omega d\omega = \frac{1}{2}J\omega^2$$

$$E_\phi = \int M d\varphi = \int k\varphi d\varphi = \frac{1}{2}k\varphi^2$$

- disszipatív elem:

- viszkózus csillapítási tényező
- $M = B\omega$
- $[B] = \text{Nms/rad}$

- további elemek:

- π – perdület [Nms]
- φ – szögfordulás [rad]
- k – torziós rugómerevség [Nm/rad]
- J – tehettetlenségi nyomaték [kgm^2]

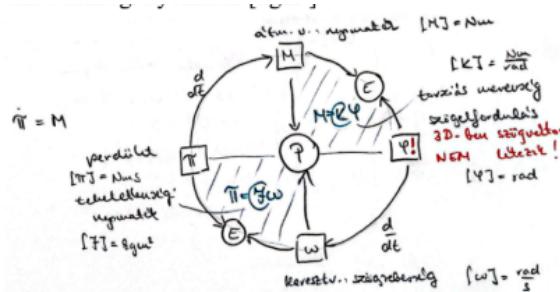
$$\dot{\pi} = M$$

$$[J] = \text{kgm}^2$$

$$[k] = \frac{\text{Nm}}{\text{rad}}$$

3D-ben szögvektor NEM létezik!

$$[\varphi] = \text{rad}$$



Áramlástechnikai:

- ϕ : q_v – tömegáram/térfogatáram

- χ : p_{12} – nyomás

- energiatárolók:

$$\text{fluid kapacitás: } q_v = C_f \frac{dp_{12}}{dt}$$

$$\text{fluid induktivitás: } q_v = \int_{T_1}^{T_2} \frac{1}{L_f} pdt$$

- disszipatív elem:

- fluid ellenállás

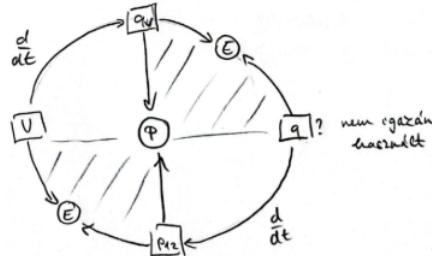
$$- q_v = \frac{1}{R_f} p_{12}$$

- áramlástechnikai (fluid) rendszerek:

- hidraulikus: nem összenyomható közeg

- pneumatikus: összenyomható közeg, légköri nyomásnál nagyobb nyomás

- akusztikus: összenyomható közeg, légköri nyomás



nem igazán használt [q?]

hidraulikus rendszer kapacitás:

- nyitott tartály

- tápnyomás: $p_t = \rho gh$

$$\bullet q_v = \frac{dV}{dt} = Av \rightarrow V = Ah \rightarrow \frac{dV}{dt} = A \frac{dh}{dt}$$

$$\frac{dp}{dt} = \rho g \frac{dh}{dt} \rightarrow \frac{dp}{dt} = \rho g \frac{1}{A} \frac{dV}{dt}$$

$$\boxed{q_v = \frac{A}{\rho g} \frac{dp_{12}}{dt}} \quad \text{hidraulikus kapacitás } C_f$$



	Pneumatikus	Hidraulikus
kapacitás	$C_f = \frac{V}{\kappa p_1}$	$C_f = \frac{A}{\rho q}$
induktivitás	nincs	$L_f = \frac{\rho l}{A}$
disszipatív elem	R_f	R_f

1.22 Mutassa be, milyen módszerekkel határozható meg a kereszt illetve átmenő változók értékei különféle források figyelembevétele esetén!

Feladatmegoldás:

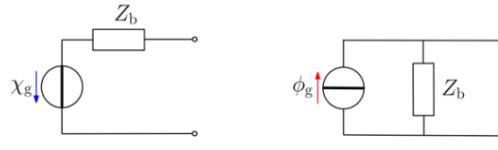
- ha kapunk egy rendszert, hogy oldjuk meg a feladatot?
- első lépés: struktúagráfot készítünk
- a struktúagráf alapján elkészítjük az impedanciahálózatot (itt már Laplace tartományban vagyunk)
- a struktúagráfot redukáljuk
- miután a legegyszerűbb alakra hoztuk, felmerül a kérdés, hogy mit is kell kiszámolnunk, és ez milyen módszerrel lehetséges
- több módszer van, a forrás és a keresett változó típusától függ, hogyan tudjuk megoldani a feladatot

A lehetséges módszerek:

Forrás	Keresett mennyiség	Számítás módja
ϕ_g	χ_i	a) csomóponti potenciálok módszere b) feszültségosztó + forráscsere (Thevenin tétele)
ϕ_g	ϕ_i	a) hurokkáramok módszere b) áramosztó
χ_g	χ_i	a) csomóponti potenciálok módszere b) feszültségosztó
χ_g	ϕ_i	a) hurokkáramok módszere b) áramosztó + forráscsere (Norton tétele)

Forráscsere:

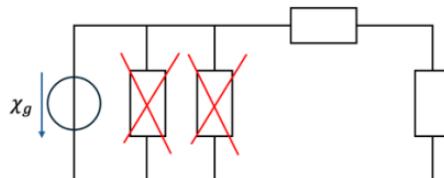
- akkor lehet szükség rá, ha a keresett mennyiség és a forrás típusa különböző
- a Thevenin illetve Norton ekvivalens képe egy tetszőleges hálóztnak:



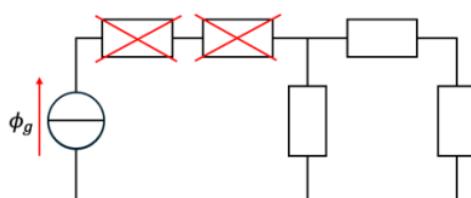
- forráscserénél az általánosított Ohm-törvény alapján a belső ellenállással tudjuk kiszámolni a forráscsere utáni forrásokat ($\chi_g = Z_b \phi_g$)

Elanyagolható impedanciák:

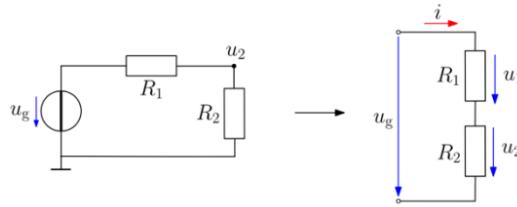
- keresztváltozó forrással párhuzamosan kapcsolt impedanciák:



- átmenő változó forrással sorosan kapcsolt impedanciák:



Feszültségesztő:



- u_2 -t keressük
- tudjuk, hogy ugyanaz az áram folyik R_1 -en és R_2 -n: $i = i_1 = i_2$
- a feszültség pedig megoszlik az ellenállásokon: $u_g = u_1 + u_2$
- az Ohm-törvényt alkalmazva ezekre az egyenletekre:

$$\frac{u_1}{R_1} = \frac{u_2}{R_2}$$

- rendezzük át az egyenletet

$$u_1 = \frac{R_1}{R_2} u_2$$

- helyettesítsünk be u_g -be:

$$u_g = \frac{R_1}{R_2} u_2 + u_2 = \frac{R_1 + R_2}{R_2} u_2$$

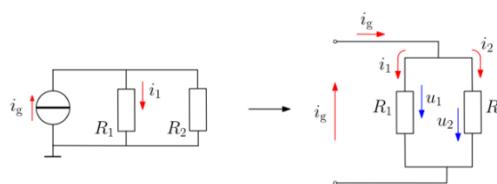
- átrendezve a keresett u_2 feszültség:

$$u_2 = \frac{R_2}{R_1 + R_2} u_g$$

- ez felírható az általánosított Ohm-törvénnyel is:

$$\chi_2 = \frac{R_2}{R_1 + R_2} \chi_g$$

Áramosztó:



- ismert a forrás, az ellenállások értékei és keressük i_1 -et
- tudjuk, hogy a párhuzamosan kapcsolt ellenállásokon ugyanaz a feszültség esik:

$$u = u_1 = u_2$$

- az áram pedig az ellenállásoknak megfelelően megoszlik

$$i_g = i_1 + i_2$$

- felírva az Ohm-törvényt:

$$R_1 i_1 = R_2 i_2 \rightarrow i_2 = \frac{R_1}{R_2} i_1$$

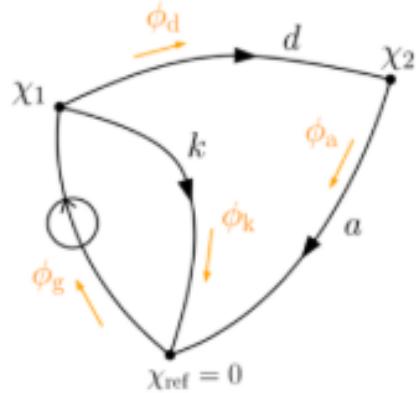
- i_g -be való behelyettesítés és rendezés:

$$i_g = i_1 + \frac{R_1}{R_2} i_1 = \frac{R_1 + R_2}{R_2} i_1 \rightarrow i_1 = \frac{R_2}{R_1 + R_2} i_g$$

- általános Ohm-törvénnyel:

$$\phi_1 = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} \phi_g$$

Csomóponti potenciállok módszere:



- minden csomópontra felírjuk a Kirchhoff csomóponti törvényt: $\sum i = 0$

$$\chi_1 : \phi_d + \phi_k - \phi_g = \frac{\chi_1 - \chi_2}{Z_d} + \frac{\chi_1 - \chi_3}{Z_k} - \phi_g = 0$$

$$\chi_2 : \phi_a - \phi_d = \frac{\chi_2 - \chi_3}{Z_a} - \frac{\chi_1 - \chi_2}{Z_d} = 0$$

$$\chi_3 : \phi_g - \phi_a - \phi_k = \phi_g - \frac{\chi_2 - \chi_3}{Z_a} - \frac{\chi_1 - \chi_3}{Z_k} = 0$$

- tudjuk, hogy a referencia 0, így leegyszerűsödik az egyenletünk
- az egyenletet átalakítva, majd megoldva:

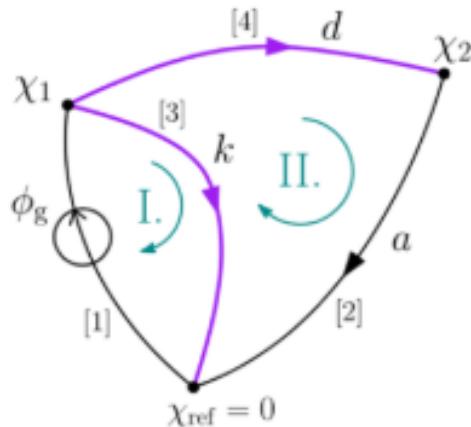
$$(Z_d + Z_a) \cdot \chi_2 = Z_a \cdot \chi_1$$

$$\chi_1 = \frac{Z_d + Z_a}{Z_a} \cdot \chi_2$$

- innen már csak vissza kell helyettesíteni és kifejezni a keresett változót:

$$\chi_2 = \frac{Z_k \cdot Z_a}{Z_a + Z_k + Z_d} \cdot \phi_g \quad \chi_1 = \frac{Z_d + Z_a}{Z_a} \cdot \frac{Z_k \cdot Z_a}{Z_a + Z_k + Z_d} \cdot \phi_g = \frac{Z_k(Z_a + Z_d)}{Z_a + Z_k + Z_d} \cdot \phi_g$$

Hurokáramok módszere:



- feszítőfát kell választani: olyan hurokmentes részgráf, mely minden csomópontot tartalmaz
- a feszítőfa ágai és a kötőágak hurkokat határoznak meg, melyek irányait az irányított kötőágak szabnak meg
- minden hurokra felírjuk a Kirchhoff huroktörvényt: miszerint az egy hurkon belül a feszültségek előjeles összege 0: $\sum u = 0$

- felírjuk a hurokegyenleteket (pozitív irány: az ág iránya egyezik a hurokéval):

$$\text{I} : \chi_g + \chi_k = 0$$

$$\text{II} : \chi_a - \chi_k + \chi_d = 0$$

- kifejezzük a feszültségeket a hurokáramok segítségével, az általános Ohm-törvény felírásával:

$$Z = \frac{\chi}{\phi}$$

$$\chi_d = Z_d \cdot \phi_d = Z_d \cdot \phi_{\text{II}}$$

$$\chi_a = Z_a \cdot \phi_a = Z_a \cdot \phi_{\text{II}}$$

$$\chi_k = Z_k \cdot \phi_k = Z_k \cdot (\phi_{\text{I}} - \phi_{\text{II}})$$

- visszaírva a hurokegyenletbe a 2-es ág esetén:

$$\text{II} : Z_a \cdot \phi_{\text{II}} - Z_k \cdot (\phi_{\text{I}} - \phi_{\text{II}}) + Z_d \cdot \phi_{\text{II}} = Z_a \cdot \phi_{\text{II}} - Z_k \cdot \phi_{\text{I}} + Z_k \cdot \phi_{\text{II}} + Z_d \cdot \phi_{\text{II}} = 0$$

$$(Z_a + Z_k + Z_d) \cdot \phi_{\text{II}} = Z_k \cdot \phi_{\text{I}}$$

- az 1-es ágban a forrás előírja az abban az ágban folyó áramot, $\phi_{\text{I}} = \phi_g$, így:

$$\phi_{\text{II}} = \frac{Z_k}{Z_a + Z_k + Z_d} \cdot \phi_g$$

- mivel a hurokáramok ismertek, kiszámolhatók belőlük a feszültségek az általános Ohm-törvénnyel

$$\chi_2 = \chi_a = \frac{Z_a \cdot Z_k}{Z_a + Z_k + Z_d} \cdot \phi_g$$

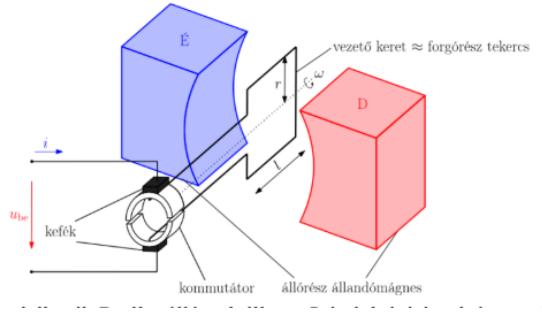
$$\chi_1 = \chi_k = Z_k \cdot \left(1 - \frac{Z_k}{Z_a + Z_k + Z_d}\right) \cdot \phi_g = \frac{Z_k(Z_a + Z_d)}{Z_a + Z_k + Z_d} \cdot \phi_g$$

- az éleken folyó áramok pedig kiszámolhatók a már ismert hurokáramok előjeles összegeiből

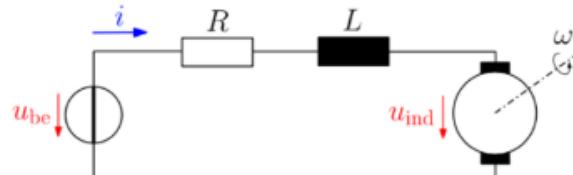
1.23 Egy adott, tanult példa (egyenáramú motor) kapcsán ismertesse a struktúragráf és az impedancia hálózat felrajzolásának lépéseit. Milyen feltételek teljesülése esetén és hogyan lehet csatolt kétpólus elemmel összekapcsolt rendszereket egy oldalra redukálni? Válaszában térjen ki a rendszerek közötti átjárásokat biztosító fizikai összefüggésekre is!

Egyenáramú motor:

- villamos energiát mechanikus energiává képes alakítani, vagy fordítva: generátor
- leggyakrabban állómágneset tartalmaz, az ez által létrehozott mezőben: tekercselt forgórész



- a tekercs rendelkezik R ellenállással, illetve L induktivitással, így a villamos hálózattal a következő módon írható le a rendszer:



- a huroktörvényt alkalmazva felírható a rendszerre a következő egyenlet:

$$u_{be}(t) = Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt} + u_{ind}(t)$$

- a fizikai összefüggésekkel levezethető, hogy:

$$u_{ind} = k_e \omega(t), \quad \text{valamint} \quad M_{vill}(t) = k_m i(t)$$

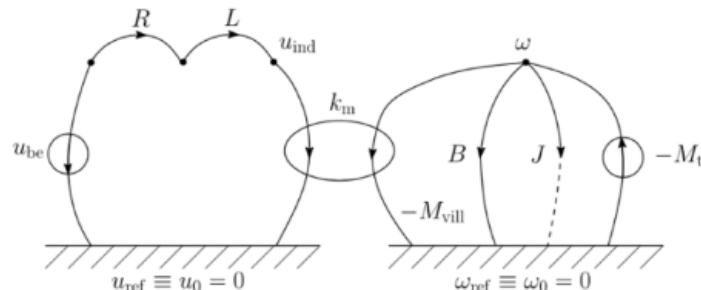
- ahol k_e a motor sebességállandója, k_m pedig a nyomatékállandó
- a két mennyiség értéke SI-ben azonos

- írjuk fel a motorra a dinamika alaptételét:

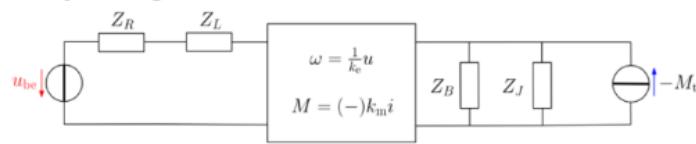
$$J \frac{d\omega(t)}{dt} = M_{vill}(t) - B\omega(t) - M_t(t)$$

- J : a motor tehetetlenségi nyomatéka
- B : viszkózus csillapítási tényező
- $M_t(t)$: terhelő nyomaték

DC motor struktúagráfja és impedanciahálózata:



- M_t nyomaték előjele negatív, mivel a terhelés csökkenti a fordulatszámot



- az impedanciák értékei (Laplace tartományban):
 - $Z_R = R$
 - $Z_L = sL$
 - $Z_B = \frac{1}{B}$
 - $Z_J = \frac{1}{Js}$

- akkor lehet a kapcsolt kétpólus oldalait redukálni, ha:
 - veszteségmentes: $P_{be} = P_{ki}$, előjelkonvenció miatt $P_{be} + P_{ki} = 0$
 - lineáris, statikus rendszer – algebrai egyenletekkel leírható
 - a transzformátor egyenletei:

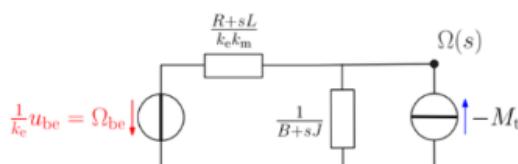
$$\begin{bmatrix} \chi_{12} \\ \phi_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} c_{11} & 0 \\ 0 & -\frac{1}{c_{11}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \chi_{34} \\ \phi_2 \end{bmatrix} \implies \begin{bmatrix} u_{ind} \\ i \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} k_e & 0 \\ 0 & -\frac{1}{k_m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega \\ M_{vill} \end{bmatrix}$$

– impedanciák:

$$Z_{mech} = \frac{\Omega(s)}{M(s)} = \frac{\frac{1}{k_e}U(s)}{\frac{1}{k_m}I(s)} = \frac{1}{k_e k_m} \frac{U(s)}{I(s)} = \frac{1}{k_e k_m} Z_{vill}$$

- a soros és párhuzamos impedanciákat össze tudjuk vonni:
 - $Z_{e,RL} = R + sL$
 - $Z_{e,BJ} = \frac{1}{B+Js}$

- redukálás:



- innen már a tanult módszerek segítségével tudunk számolni

Fizikai összefüggések:

- indukált feszültség:

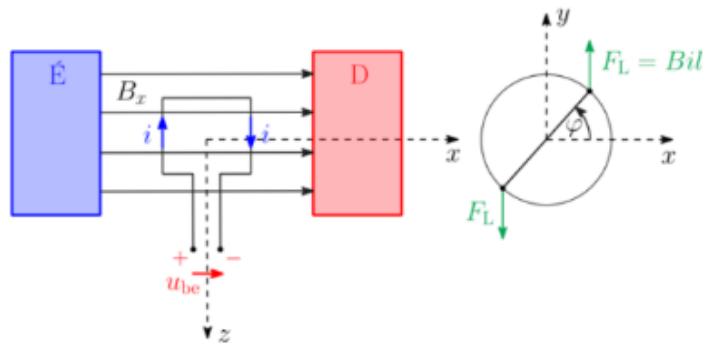
– a mágneses fluxus változásából írhatjuk le - **Faraday törvény**:

$$u_{ind}(t) = \frac{d\Phi(t)}{dt} = B_x \frac{dA(t)}{dt} = B_x \frac{d(l \cdot 2r \sin \varphi(t))}{dt} = (B_x l \cdot 2r \cos \varphi(t)) \omega(t)$$

– az indukált feszültséget és a szögsebességet összekötő tagot elnevezzük sebességállandónak, jele: k_e

- motor villamos nyomatéka:

– a Lorentz-erőből adódó forgatónyomatékkal számolható
– arányos az áramerősséggel



- a Lorentz-erő:

$$\underline{F} = i(\underline{l} \times \underline{B}) = i \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ -l \end{bmatrix} \times \begin{bmatrix} B_x \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ -iB_x l \\ 0 \end{bmatrix}$$

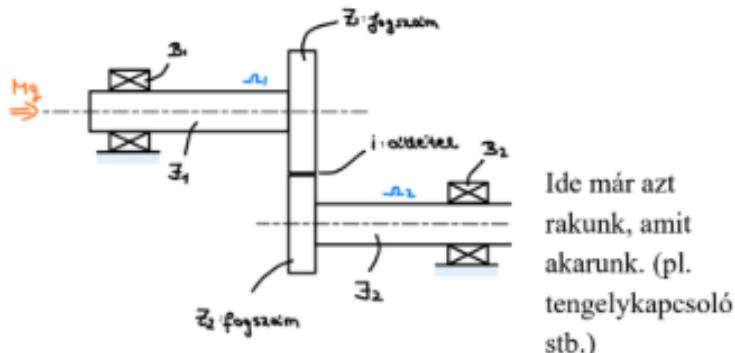
- a Lorentz-erőből számolt nyomaték:

$$\underline{M} = \underline{r} \times \underline{F} = \begin{bmatrix} r \cos \varphi \\ r \sin \varphi \\ 0 \end{bmatrix} \times \begin{bmatrix} 0 \\ F \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ rF \cos \varphi \end{bmatrix}$$

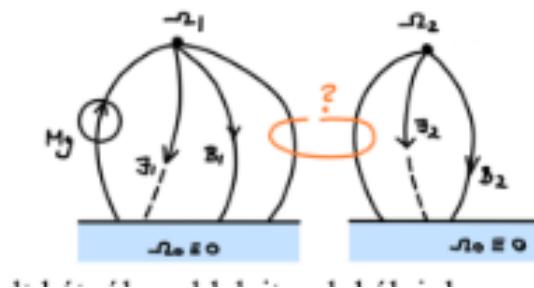
- $M_{\text{vill}} = 2M = (2B_x l \cdot r \cos \varphi(t))i$
- az áramot és a nyomatéket összekötő tagot elnevezzük nyomatékállandónak, jele: k_m

- 1.24** Egy adott, tanult példa (fogaskerékhajtómű, fogaskerék-fogasléc) kapcsán ismertesse a struktúra gráf és az impedancia hálózat felrajzolásának lépéseit. Milyen feltételek teljesülése esetén és hogyan lehet csatolt kétpólus elemmel összekapcsolt rendszereket egy oldalra redukálni? Válaszában térjen ki a rendszerek közötti átvírásokat biztosító fizikai összefüggésekre is!

Fogaskerék-hajtómű:



- struktúragráf:

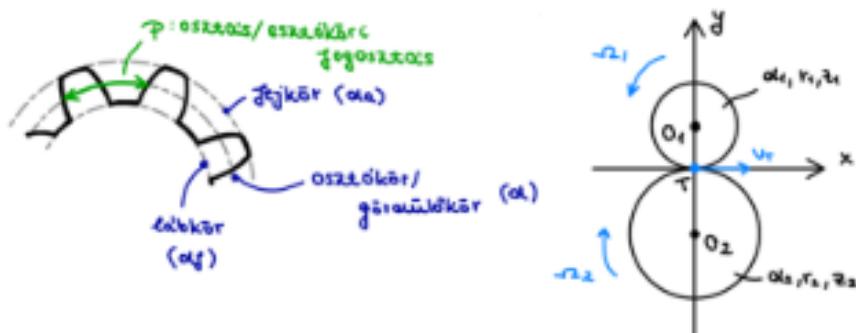


- akkor lehet a kapcsolt kétpólus oldalait redukálni, ha:

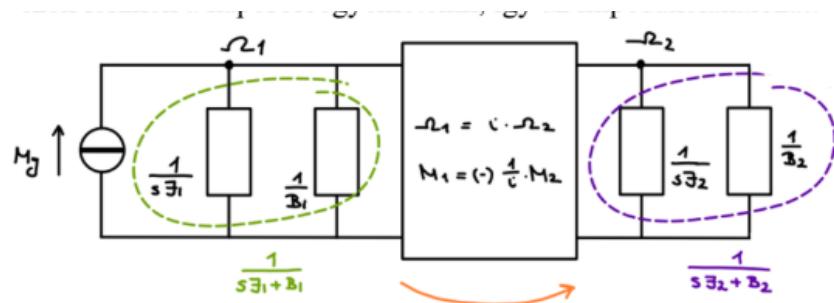
- veszteségmentes: $P_{be} = P_{ki}$, előjelkonvenció miatt $P_{be} + P_{ki} = 0$
- lineáris, statikus rendszer - algebrai egyenletekkel leírható

- fizikai összefüggések a kapcsolóegyenlethez:

- $d\pi = pz \rightarrow d = \frac{p}{\pi}z$
- a kerületi sebességek: $v_T = \Omega_1 r_1 = \Omega_2 r_2 \rightarrow \Omega_1 = \frac{r_2}{r_1} \Omega_2 = \frac{z_2}{z_1} \Omega_2 = i \Omega_2$
- nyomaték: $M = fr \rightarrow \begin{cases} M_1 = f_T r_1 \\ M_2 = -f_T r_2 \end{cases} \rightarrow M_1 = -\frac{r_1}{r_2} M_2 = -\frac{1}{i} M_2$



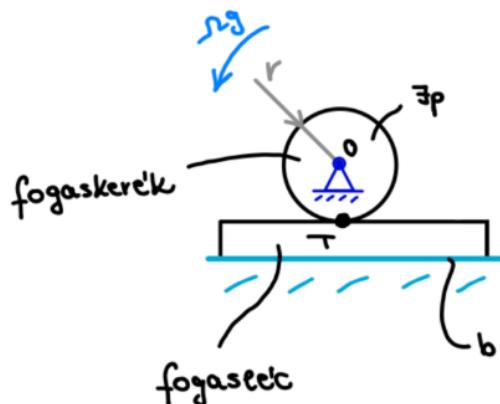
- ezek lesznek a kapcsolóegyenleteink, így az impedanciahálózat:



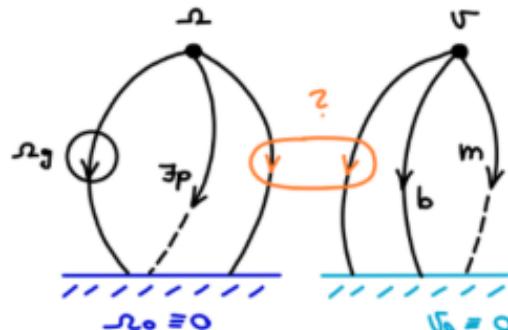
- redukált impedanciák:

$$Z_{\text{forg}1} = \frac{\Omega_1}{M_1} = \frac{i\Omega_2}{\frac{1}{i}M_2} = i^2 \frac{\Omega_2}{M_2} = i^2 Z_{\text{forg}2}$$

Fogaskerék – fogasléc:



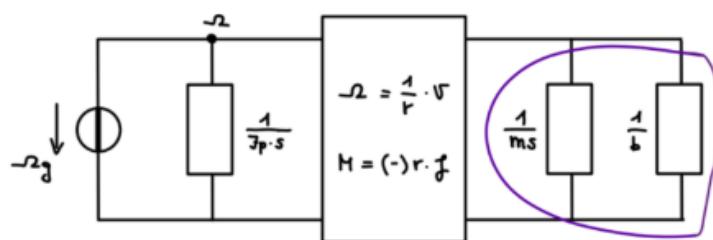
- struktúragráf:



- fizikai összefüggés:

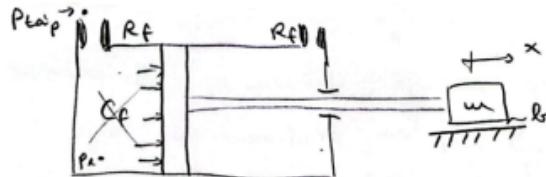
$$\Omega_g = \frac{1}{r} v_T, \quad M = -r f_T$$

- így az impedanciahálózatunk:

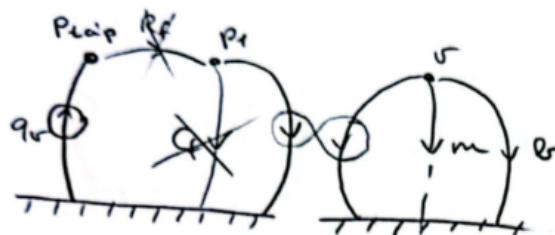


- 1.25 Egy adott, tanult példa (hidraulikus és pneumatikus munkahenger) kapcsán ismertesse a struktúra gráf és az impedancia hálózat felrajzolásának lépéseit. Milyen feltételek teljesülése esetén és hogyan lehet csatolt kétpólus elemmel összekapcsolt rendszereket egy oldalra redukálni? Válaszában térjen ki a rendszerek közötti átjárásokat biztosító fizikai összefüggésekre is!

Hidraulikus munkahenger:



- nincs C_f mert a tartály zárt, valamint nem összenyomható a közeg
- struktúragráf:

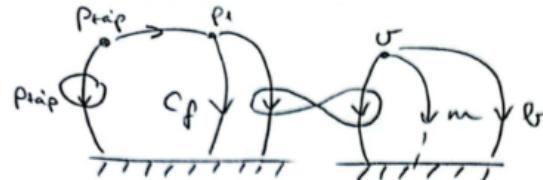


- Megjegyzés: átmenő változó generátorral sorosan kapcsolt impedancia elhanyagolható: R_f
- akkor lehet a kapcsolt kétpólus oldalait redukálni, ha:
 - veszteségmentes: $P_{be} = P_{ki}$, előjelkonvenció miatt $P_{be} + P_{ki} = 0$
 - lineáris, statikus rendszer – algebrai egyenletekkel leírható
- fizikai összefüggések: $p_{12} = (-)\frac{f}{A}, q_v = Av$
- így a girátor:

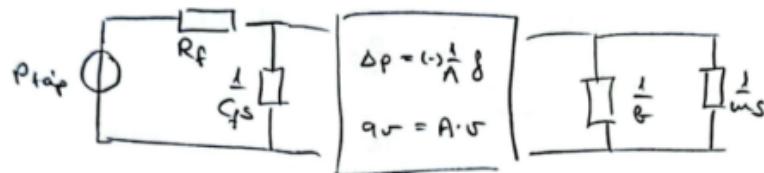
$$\begin{bmatrix} p_{12} \\ q_v \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & (-)\frac{1}{A} \\ A & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v \\ f \end{bmatrix}$$

Pneumatikus munkahenger:

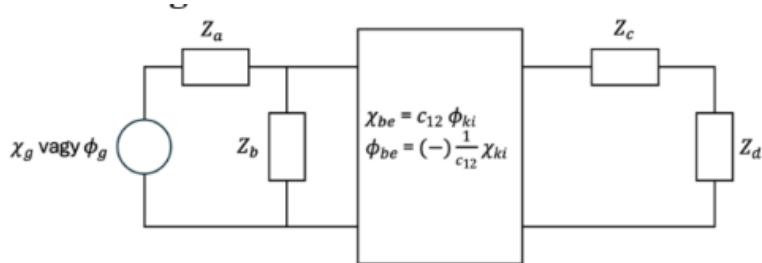
- mivel a gáz összenyomható: van C_f
- a kompresszor tápanyomást állít elő → keresztváltató forrás
- struktúragráf:



- a fizikai összefüggések ugyanazok, mint a hidraulikus rendszernél
- impedanciahálózat:



Impedanciahálózat redukálása girátorral:



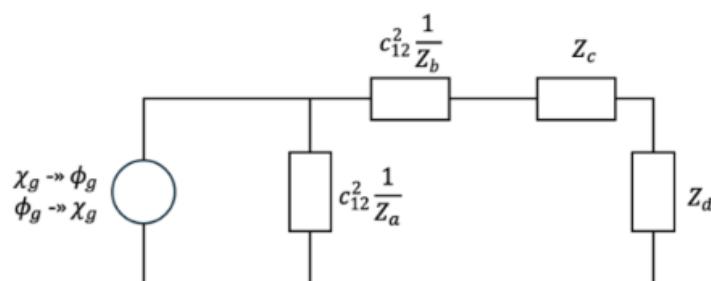
- forrás redukálása:

$$\left. \begin{array}{l} \chi_{ki} = c_{12}\phi_{be} \\ \phi_{ki} = \frac{1}{c_{12}}\chi_{be} \end{array} \right\} \text{a forrás típusa is megváltozik}$$

- impedanciák redukálása:

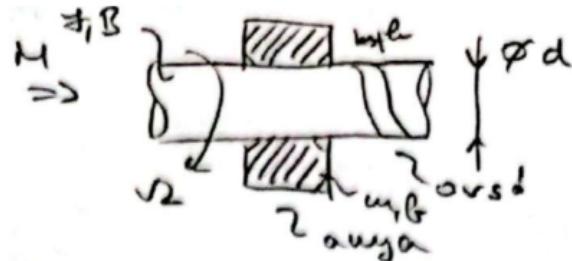
$$Z_{ki} = \frac{\chi_{ki}}{\phi_{ki}} = \frac{c_{12}\phi_{be}}{\frac{1}{c_{12}}\chi_{be}} = c_{12}^2 \frac{1}{Z_{be}}$$

– az impedanciák kapcsolása is megváltozik: soros ↔ párhuzamos



- 1.26 Egy adott, tanult példa (golyósorsó és vonóelem) kapcsán ismertesse a struktúra gráf és az impedancia hálózat felrajzolásának lépéseiit. Milyen feltételek teljesülése esetén és hogyan lehet csatolt kétpólus elemmel összekapcsolt rendszereket egy oldalra redukálni? Válaszában térjen ki a rendszerek közötti átvírásokat biztosító fizikai összefüggésekre is!

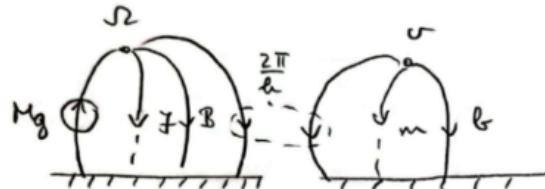
Golyósorsó:



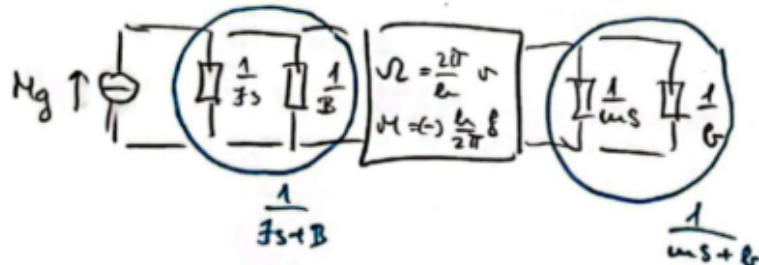
- fizikai összefüggés:** amíg az orsó egy teljes fordulatot (2π radián) megtesz, addig az anya h -t halad rajta: $\varphi = \frac{2\pi}{h}x \rightarrow \frac{d}{dt} \rightarrow \omega = \frac{2\pi}{h}v$
- akkor lehet a kapcsolt kétpólus oldalait redukálni, ha:
 - veszteségmentes: $P_{be} = P_{ki}$, előjelkonvenció miatt $P_{be} + P_{ki} = 0$
 - lineáris, statikus rendszer – algebrai egyenletekkel leírható
- így a transzformátor kapcsolóegyenletei:

$$\omega = \frac{2\pi}{h}v, \quad M = (-)\frac{h}{2\pi}f$$

- struktúragráf:



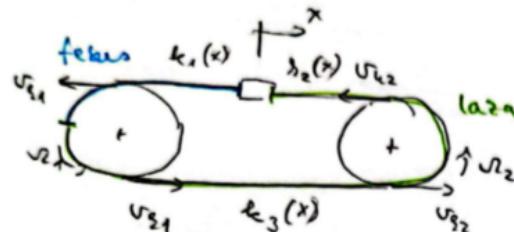
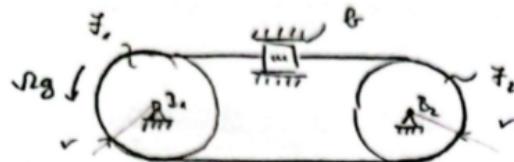
- impedanciahálózat:



- impedanciák redukálása:

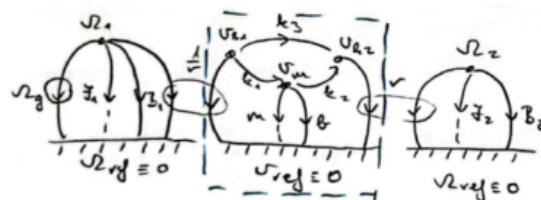
$$Z_{\text{forgó}} = \frac{\Omega}{M} = \left(\frac{2\pi}{h}\right)^2 \frac{v}{f} = \left(\frac{2\pi}{h}\right)^2 Z_{\text{haladó}}$$

Vonóelem:



- fizikai összefüggés:

- de mivel az ágaknak van rugómerevségeik, muszáj két transzformátorral dolgozni: $\Omega_1 = \frac{1}{r_1}v_1$, majd $v_2 = r_2\Omega_2$
- a húzott ág rugómerevségét megkülönböztetjük a tehetetlentől, de ezek a struktúragráfalon összevonhatók: $k_e = k_T + k_{sz}$ (párhuzamos rugók eredője)
- struktúragráf:



2 Informatika

2.1 A számítástudomány alapjai. Turing gép. Eljárások, algoritmusok.

Elméleti számítástudomány: matematikai

Számítástechnika: elméleti és gyakorlati megvalósítás, technológia

Turing gép: elméleti „számítógép”. Részei:

- **végtelen, cellákra osztott szalag**

- egy cellában lehet szimbólum, vagy lehet üres
- az adatok, műveletek, illetve eredmények cellái véges számúak, ezeken túl a szalag üres

- **Író/olvasó fej:**

- egyszerre egy cellával foglalkozik
- írhat, olvashat, törölhet
- a szalagon jobbra/balra lépkedhet (változtatás nélkül)

- **Vezérlőegység:**

- állapotai számozva
- véges állapot (véges állapotú automata)
- helyettesítési táblázat adja meg a működést
 - * állapot + művelet + adat → új állapot + eredmény + fejmozgás

Turing gép:

- matematikailag 5-10 elemből álló szabályhalmaz
- informatikailag:
 - szalag = memória
 - vezérlőegység = CPU
 - fej = busz
- alkalmas rekurzióra → veremtár (stack)

Eljárások, algoritmusok:

- emberi nyelven megfogalmazott feladat, cselekménysorozat
- megoldási eljárás („algoritmus jelölt”), program írható
- egy megoldási eljárás akkor **algoritmus**, ha **bármilyen** bemenet esetén **véges számú lépés** után eredményt kapunk (A Turing-gép megáll)
- az algoritmusra nem létezik formális matematikai definíció

2.2 A számítógép architektúrák alapjai. Boole függvények. Logikai kapuk. Kombinációs és szekvenciális logikai hálózatok. Tárolók: S-R, J-K, D.

Neumann elvek (1945):

- teljesen elektronikus működés
- kettes számrendszer használata
- szekvenciális művelet végrehajtás
- adatok és programok a belső memóriában
- univerzális felhasználás: Turing-gép
- öt funkcionális egység:
 - aritmetikai egység
 - központi vezérlőegység
 - memóriák
 - bemeneti-,
 - és kimeneti egységek

Boole függvények:

- olyan matematikai függvények, melyek vagy 1, vagy 0 értéket vesznek fel
- bemenetei és kimenetei is logikai változók
- két független bemenet (A és B) esetén:

A	B	f_0	f_1	f_2	f_3	f_4	f_5	f_6	f_7	f_8	f_9	f_{10}	f_{11}	f_{12}	f_{13}	f_{14}	f_{15}
0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	1	1	1	1	1	1	1	
0	1	0	0	0	0	1	1	1	0	0	0	0	1	1	1	1	
1	0	0	0	1	1	0	0	1	1	0	0	1	1	0	0	1	
1	1	0	1	0	1	0	1	0	1	0	1	0	1	0	1	1	

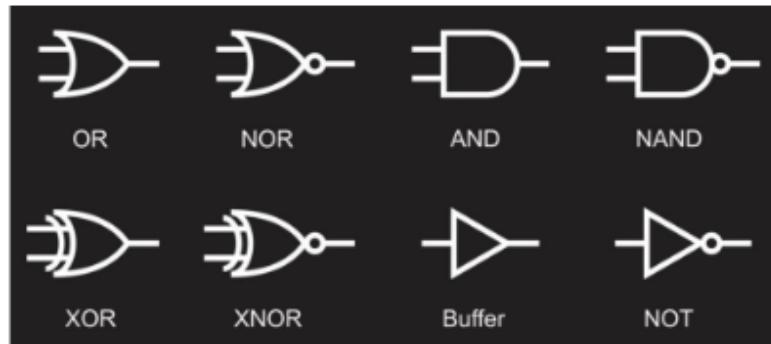
- ismert logikai műveletek: negálás, és, vagy, kizáráó vagy (ezekre van műveleti jel is C-ben)
- f1: „és”, f7: „vagy”, f6: „kizáráó vagy”, f8: „nem vagy”, f14: „nem és”, f0: „azonosan 0”, f15: „azonosan 1”.
- n bemenet esetén n db változó van, mindegyiknek 2 értéke, szóval a 2^n bemeneti kombinációhoz 2 elemet rendelünk, így 2^{2^n} db függvény lesz

De Morgan azonosságok:

$$\begin{aligned} \overline{(A \wedge B)} &= \bar{A} \vee \bar{B} \\ \overline{(A \vee B)} &= \bar{A} \wedge \bar{B} \end{aligned}$$

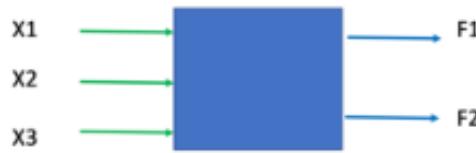
Logikai kapuk:

- logikai „építőkockák”, melyek alapműveleteket valósítanak meg
- összekapcsolásukkal jöhet létre az aritmetikai művelet



Kombinációs logikai hálózat:

- kimenete(i) csak a bemenet(ek)től függnek
- minden kimenetet egy függvény ír le: $F_1(X_1, X_2, \dots, X_n)$



Példa: 1 bites fél összeadó

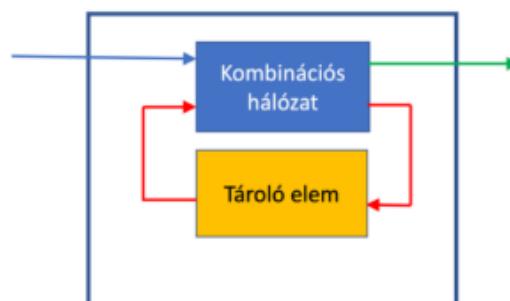
- bemenetek: A és B
- kimenet: Y és C (carry)-átvitel

A	B	Y	C
0	0	0	0
0	1	1	0
1	0	1	0
1	1	0	1

- Függvények:
- $Y = A \text{ xor } B$
- $C = A \text{ and } B$

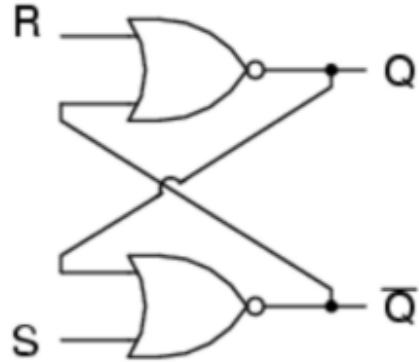
Szekvenciális logikai hálózat:

- függ a **bemenetektől** és a **hálózat belső állapotától**
- aszinkron: nincs ütemező órajel
- szinkron: csak órajelnél vált állapotot (CPU)



S-R tároló:

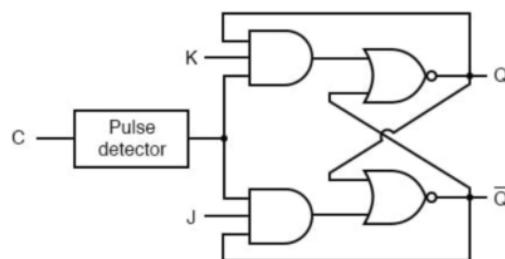
- S: set, 1-re állítja a kimenetet
- R: reset, 0-ra
- S = 0 és R = 0, akkor tartja az értékét (memória)
- S = 1 és R = 1 érvénytelen, mert kimenet és a kimenet negáltja is 0



S	R	Q	\bar{Q}
0	0	latch	latch
0	1	0	1
1	0	1	0
1	1	0	0

J-K tároló:

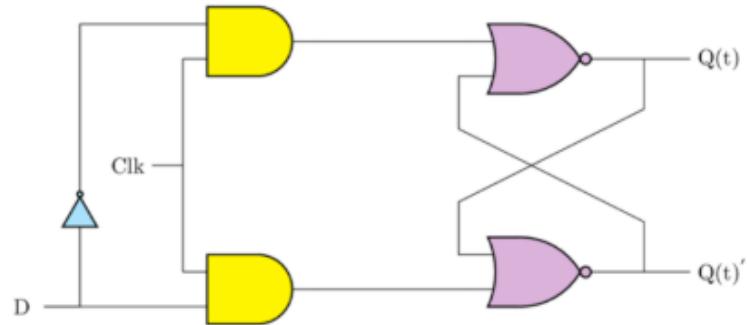
- működése az S-R tárolóéhoz hasonló, viszont ez egy szinkron működésű szekvenciális logikai hálózat
- J: set, 1-re állít
- K: reset, 0-ra állít
- S = 0, R = 0, tartja az értékét (memória)
- S = 1, r = 1, megváltoztatja az értékét az előző kimenet negáltjára



C	J	K	Q	\bar{Q}
\uparrow	0	0	latch	latch
\uparrow	0	1	0	1
\uparrow	1	0	1	0
\uparrow	1	1	toggle	toggle
x	0	0	latch	latch
x	0	1	latch	latch
x	1	0	latch	latch
x	1	1	latch	latch

D tároló:

- Az S-R tárolót kiegészítjük „és” kapukkal, valamint egy léptető órajellel: Clk
- Az egyetlen bemenetet kettéágaztatjuk, egyik felét negáljuk → nem lehet S és R egyszerre 1
- „statikus RAM”
- gyors elérés
- bonyolult felépítés
- CPU regiszterei, cache



2.3 A számítógép felépítése. Memóriák. CPU részei. Utasítás ciklus. Szubrutinhívás. Interrupt. Közvetlen memória hozzáférés.

Hardver:

- elektronikus/mechanikus alkatrészek összessége
- kézbe vehető
- szoftver nélkül nem üzemképes

Szoftver:

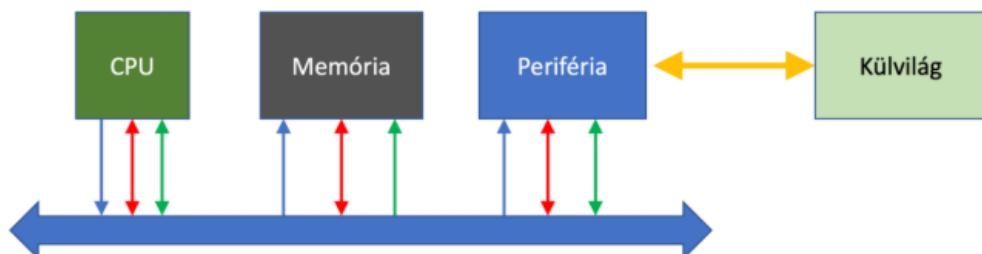
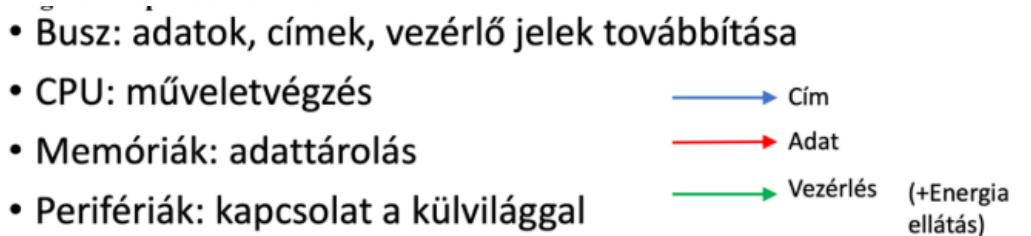
- számítógépet működtető programok

Firmware:

- a kettő együtt
- olyan szoftver, mely egy hardverben található
- pl PC-nél bekapcsoláskor elinduló ROM-BIOS az alaplap egyik integrált áramkörébe töltött program

Logikai felépítés és funkciók:

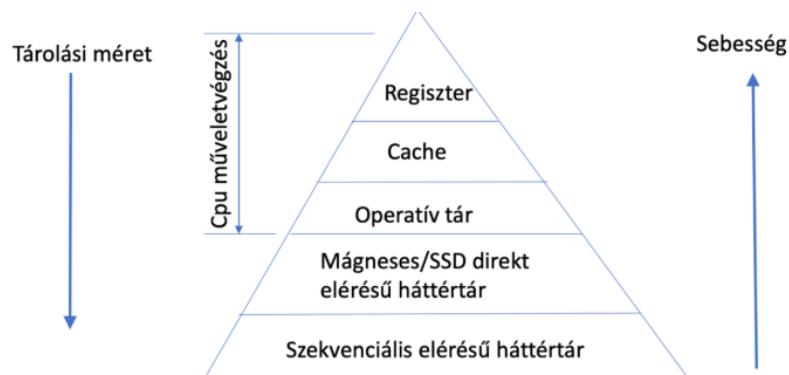
- **Busz:** adatok, címek, vezérlő jelek továbbítása
- **CPU:** műveletvégzés
- **Memóriák:** adattárolás
- **Perifériák:** kapcsolat a külvilággal



- busz: párhuzamos (manapság soros) jelköteg
- busz szélességek: egyszerre átvihető adat mérete
- adatbusz: 8, 16, 32, 64 bit, szinte minden akkumulátor regiszter mérete
- címbusz: memória max méretét adja meg

Memóriák – tárolók hierarchia szintjei:

- **regiszterek:**
 - a CPU belső tárolói
 - nagyon gyors hozzáférés az adatokhoz
 - közvetlenül a CPU-ban találhatóak
 - utasítások végrehajtása
 - adatok köztes tárolása
- **cache:**
 - kis méretű, gyors, közel a processzorhoz
 - az aktuálisan leggyakrabban használt adatokat, utasításokat tárolja
 - cél: memória-hozzáférési idő csökkentése, rendszer teljesítményének javítása
- **operatív tár (RAM – random access memory):**
 - adatok, utasítások átmeneti tárolása
 - nagyobb kapacitás, mint a cache és regiszterek, de lassabb hozzáférés
 - a futó programok számára ideiglenesen tárolódnak itt adatok
- **Mágneses / SSD direkt elérésű háttértár:**
 - mágneses lemezeket (merevlemezeket) vagy szilárdtest meghajtókat (SSD) használ
 - nagyobb kapacitás
 - adatok hosszútávú tárolása
- **Szekvenciális elérésű háttértár**
 - szalag típusú adathordozók
 - adatok egymás után találhatóak
 - ilyen sorrendben történik a hozzáférés
 - lassabb



CPU:

- központi feldolgozó egység
- operatív memóriából olvassa be a program utasításait és az adatokat
- az utasításokat dekódolja, végrehajtja
- eredmények operatív memóriában
- buszok vezérlése: címek kiküldése, vezérlőjelek, memória/periféria címzése, adat bekérése/kiküldése buszon (olvasás/írás)
- órajel működteti → szekvenciális
- gyorsítani lehet: cache, utasítás végrehajtó egység számának növelése

CPU részei:

- regiszterek:
 - processzoron belüli memória
 - adatok, címek, műveletek eredményei
 - az utasítások a busz nélkül elérik
- ALU
 - aritmetikai-logikai egység
 - aritmetikai műveletek: összeadás, kivonás, $a++$, $a-$, 2-es komplementens képzés, néha egész számok szorzása/osztása, bitek eltolása
 - * lebegőpontos műveletekhez szoftver, vagy társ(-, vagy co)processzor
 - logikai műveletek: negálás, és, vagy, kizáráó vagy, összehasonlítás: kivonás, eredménye csak flag-ekben jelenik meg

Utasítás ciklus:

- végrehajtandó utasítás címe programszámláló regiszterben
- utasítás beolvasása a memóriából (fetch)
- utasítás dekódolása, ha vannak, akkor paraméterek beolvasása memóriából
- utasítás végrehajtása, eredmény tárolása (ha van)
- következő utasítás címének megadása: programszámláló regiszter a végrehajtott utasítás hosszával inkrementálódik

Szubrutinhívás:

- egy korábbi kódrészlet újrahívása
- a következő utasítás címe veremtárba kerül, a program oda fog visszatérni
- újra használható a kód

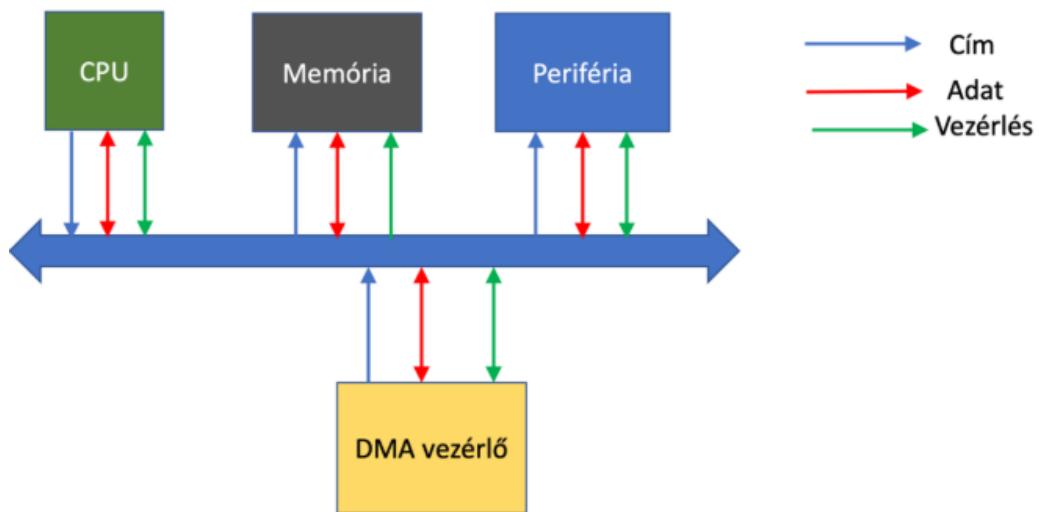
Interrupt:

- megszakítja az adott utasítást
- eltárolja, hogy hova kell visszatérjen
- megszakítás kezelése (ISR – interrupt service routine)
- visszatérés oda, ahol félbe lett szakítva

Közvetlen memória hozzáférés:

- DMA – direct memory access
- a művelet közben nincs nagy számítási igény: buszt kell vezérelni, címet növelni 1-gyel
- speciális áramkör: DMA vezérlő

- a CPU megmondja a DMA vezérlőnek, hogy honnan, hova, hány bájtot
- a DMA vezérlő elkéri a buszt a CPU-tól, ha annak épp nincs szüksége rá
- DMA vezérlő átvízsz 1 bájtot a perifériából a saját adatregiszterébe
- a DMA vezérlő által elkért buszon átvízsz 1 bájtot a memóriába (írás esetén fordítva)
- DMA vezérlő visszaadja a buszt
- DMA újra elkéri a buszt
- az utolsó bájt átvitеле után nem kéri el a buszt, IRQ (interrupt request) -val jelzi, hogy az átvitel kész
- busz arbitráció: busz elkérése



2.4 Adatszerkezetek. Tömbök, kapcsolt listák, gráf, fa, verem, sor.

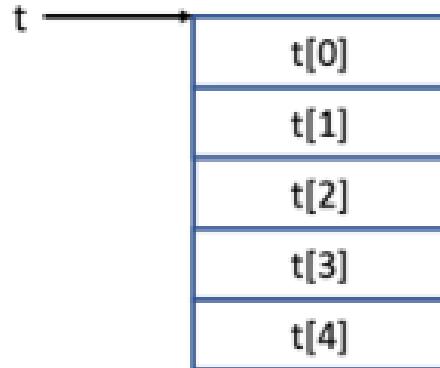
Pointer:

- nem adatot, hanem címet tárol
- az adatot indirekt módon tudjuk elérni
- típusa: ilyen típusú adatot tartalmaz a cím, amire a pointer mutat

Adatokat különböző adattárolókban lehet tárolni, melyek más-más módon működnek, attól függően érdemes ki-választani, melyiket szeretnénk használni, hogy mire használjuk őket.

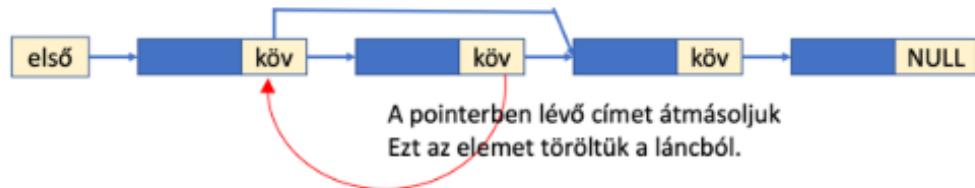
Tömb:

- azonos típusú adatok
- az adatok indexelve vannak (számozva)
- az index segítségével férhetünk hozzá bármelyik adathoz (**kicímzés** lehetséges!!!!)
- egymást követő memóriacímeken van tárolva
- deklarálásnál meg van szabva, hány elemű
- egy adott elemhez konstans idővel, bejárás nélkül férünk hozzá
- beszúrás/törlés nem hatékony
- vannak lineárisak és többdimenziósak is: mátrixok
- rendezetlen tömbben lineáris keresés: $O(n)$
- rendezett tömbben bináris keresés (intervallumfelezés): $O(\log_2 n)$

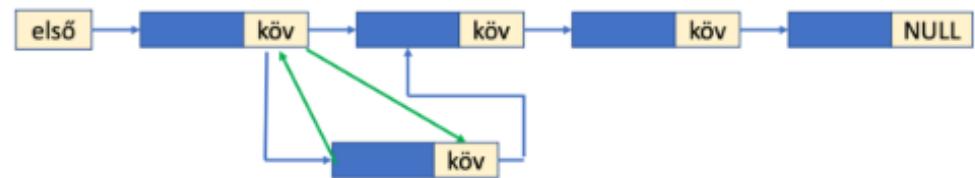


Kapcsolt lista:

- Adatok olyan sorrendje, ahol a sorrendet a pointerek határozzák meg
- beszúrás/törülés hatékony
- bejárás, valamint **egy elem keresése** is lineáris bonyolultságú
- lehet egy,- és kétirányú lánc
- végjel: NULL pointer
- az adatok sorrendje a memóriában tetszőleges, csak a pointereket változtatjuk

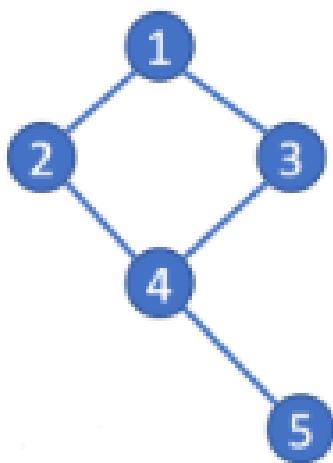


Beszúrás:



Gráf:

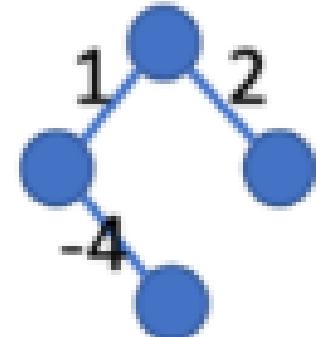
- sorszámozott csomópontok és az azokat összekötő élek halmaza
- szomszédok: összekötött csomópontok
- $\deg(u)$: egy adott csomópont foka a befutó élek száma
- ha $\deg(u) = 0$, akkor a csomópont izolált pont
- egyik csomópontból (v_0) egy másikba (v_n) haladó élek halmaza az út
- $P(v_0, \dots, v_n)$ út zárt, ha $v_0 = v_n$
- egy út egyszerű, ha minden pontja különböző
- kör: 3-nál hosszabb egyszerű, zárt út
- összefüggő: olyan gráf, melynek bármelyik 2 pontja között létezik út
- teljes: minden csomópont mindegyik másikkal össze van kötve
- címkézett: az élekhez súlyokat rendelünk
- súlyozott: nemnegatív címkék
- irányított: az éleknek iránya van
- tárolásuk: szomszédsági mátrix: $a_{ij} = 1$, ha i-ből j-be halad él, egyébként 0



1. ábra: *
Egyszerű gráf



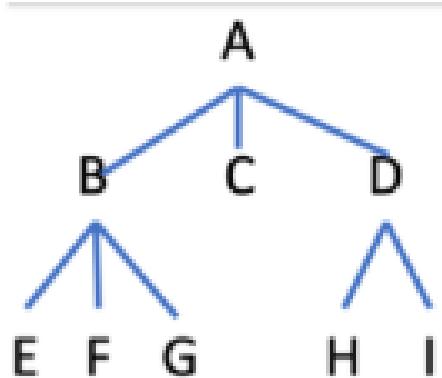
2. ábra: *
Teljes gráf



3. ábra: *
Súlyozott gráf

Fa:

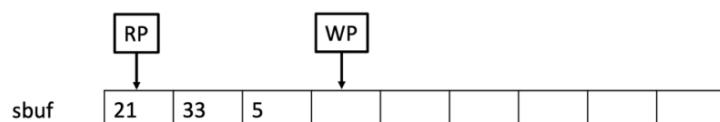
- Köröket nem tartalmazó gráf
- elemek véges (T) halmaza, mely
 - tartalmaz egy kitüntetett gyökérelementet
 - a többi elem nem nulla diszfája T -nek
- tárolás:
 - $\text{info}(k)$ – az elem adatai
 - gyermek – az első gyermek indexe
 - testvér – az első testvér indexe
- bináris fa: egy szülőnek max 2 leszármazottja lehet

**Veremtár/stack:**

- LIFO: Last In First Out
- Push: elemet a verembe rak
- Pop: elemet leemel a verem tetejéről
- alkalmazások: függvényhívás, rekurzió, böngésző „vissza”, szövegszerkesztő „undo” gombja
- SP: stack pointer: a verem tetejét mutatja

Sor/Queue:

- FIFO: First In First Out
- 2 mutató: WP, RP (write, read)
- írás/olvasás előtt/után a mutatót növelni kell



2.5 Algoritmusok. Bejárás, keresés, rendezés. Algoritmusok bonyolultsága. Rekurzió.

Eljárások, algoritmusok:

- emberi nyelven megfogalmazott feladat, cselekménysorozat
- megoldási eljárás („algoritmus jelölt”), program írható
- egy megoldási eljárás akkor **algoritmus**, ha **bármilyen** bemenet esetén **véges számú lépés** után eredményt kapunk (A Turing-gép megáll)
- az algoritmusra nem létezik formális matematikai definíció

Algoritmusok bonyolultsága:

- ha tudjuk, hogy egy problémára létezik algoritmus, meg kell vizsgálni a megvalósíthatóságát: a bemenetek számának függvényében a tárhely és lépésszám (számítási idő) szükségletet: bonyolultságot – határértékszámitás
- konstans:
 - az algoritmus futási ideje állandó marad az input méretétől függetlenül
 - $O(1)$
 - pl. a tömb egy adott elemének lekérése
- logaritmikus:
 - az algoritmus futási ideje logaritmikusan növekszik az input méretével
 - $O(\log N)$
 - pl. bináris keresés rendezett tömbben: $O(\log_2 N)$
- lineáris:
 - az algoritmus futási ideje lineárisan növekszik az input méretével
 - $O(N)$
 - pl. egy elem keresése N elemű tömbben: $O(N)$
- polinomiális:
 - az algoritmus futási ideje polinomiálisan (exponenciálisan) növekszik az input méretével
 - $O(N^2)$
 - pl. bubble sort algoritmus: $O(N^2)$
- faktoriális:
 - az algoritmus futási ideje faktoriálisan növekszik az input méretével
 - $O(N!)$
 - pl. egy N elemű sorozat összes permutációjának előállítása: $O(N!)$

Bejárás:

Adott adattárolókat különböző módon lehet bejárni, azaz minden elemükhez hozzáférni, melyeknek más-más komplexitásuk lehet

- tömb: mivel az adatok egymás után helyezkednek el a memóriában, végig csak egyesével kell növelni a pointert, komplexitás: $O(n)$
- kapcsolt lista: szintén lineáris bonyolultság: $O(n)$
- fa: rekurzióval

Keresés:

Adott értékű elemet keresünk az adattárolóban, ezt többféle módon lehet attól függően, hogy az adott adattároló rendezett-e vagy sem

- tömb: alapvetően lineáris komplexitású: $O(n)$

- ha rendezett a tömb, akkor lehet intervallumfelezéssel keresni, így a bináris keresés komplexitása logaritmikus: $O(\log_2 n)$
- a kapcsolt listában szintén lineáris komplexitással lehet keresni: $O(n)$

Rendezés:

- tömbök rendezése lehetséges többféle módon: a legalapabb, leglassabb $O(n^2)$ komplexitású a bubble sort
- lehet quick sort algoritmust is alkalmazni, mely egy rekurzívan alkalmazott függvény
- az intervallumot minden két új intervallumra osztja és az elemeket besorolja a megfelelő intervallumba (ezek diszfunkcionális halmazok)
- rekurzívan meghívja magát
- egészen addig ismétlődik, amíg 1-1 elem nem marad az összes részhalmazban
- átlagos komplexitása: $O(n \cdot \log(n))$, a legrosszabb eset: $O(n^2)$

Rekurzió:

- a műveletet saját magával definiáljuk
- pl. faktoriális rekurzióval:
 - $0! = 1$
 - ha $n \neq 0$, akkor $n! = n \cdot (n - 1)!$
- a rekurzív algoritmus saját magát indítja újra működés közben, a veremtár segítségével
- szükség van valamilyen kilépési feltételre, különben megtelik a veremtár
- fa adatszerkezet bejárása csak rekurzióval lehetséges

- 2.6 Az adatbázisok alapjai. Adatmodellezés. Kapcsolatok típusai. Relációs adatbázismodell. Relációk jellemzői. A relációs algebra műveletei. SQL alapok, lekérdezések.

- 2.7 Az operációs rendszer céljai, feladatai. Folyamatok kommunikációja. Ütemezési algoritmusok az operációs rendszerben. Termelő-fogyasztó probléma. Postaláda kezelés. Szemaforok.

- 2.8 Holtpont az operációs rendszerben. Holtpont kezelése. Holtpont észlelése.
Holtpont megelőzés. Bankár algoritmus.

2.9 Shannon hírközlési modellje. Forráskódolás, prefix kód.

- 2.10 Hálózati kommunikáció, OSI/ISO modell. Hálózati elsőbbségi elvek. Az interneten használt kommunikációs protokollok. IP cím, maszkolás, DNS rendszer.**

- 2.11 Az objektum fogalma, objektum-orientált elvek. Az osztály fogalma. Struktúrák. Tagfüggvények. Konstruktor. Destruktor. Statikus tagok. Barátság, friend függvények.

- 2.12 Operátorok túlterhelése az objektum orientált programozásban. C++ IO, new, delete operátorok túlterhelésének szabályai. Osztály hierarchiák.**

- 2.13 Öröklődés, egységbe zárás az objektum-orientált programozásban. Protected osztálytagok. Kompozíció. Aggregáció. Többszörös öröklődés.

**2.14 Polimorfizmus az objektum-orientált programozásban. Virtuális alaposztályok.
Abstract osztály. Általánosított osztályok.**

2.15 Standard Template Library a C++-ban. Tárolók. Bejárók. Algoritmusok. Függvényobjektumok.

2.16 Fuzzy halmazok alapjai, műveletek fuzzy halmazokon.

2.17 Fuzzy következtető módszer, defuzzifikációs módszerek.

2.18 Aggregációs operátorok, általános hatványközép, OWA.

- 2.19 A .net rendszer részei: GC, CIL, assembly-k. Esemény vezérelt programok felépítése windows alatt.

2.20 Grafikus adattárolás (vektor, raszter), alkatrész modellezési módszerek.

2.21 3D->2D vetítési algoritmusok, a window-viewport transzformáció.

2.22 Görbe közelítési módszerek: természetes spline, Bezier, Catmull-Rohm görbék.

2.23 Láthatóság, árnyalás, megvilágítás, színmodellek, anyagmodellek.

2.24 Képfeldolgozás, konvolúció, élkeresés, szegmentálás, alakfelismerés.

2.25 Neurális hálózatok alapjai, a Perceptron, a Perceptron tanítása.

2.26 Felügyelt és feliügyelet nélküli tanulás. Mesterséges neurális hálózatok.

2.27 Evolúciós algoritmusok, evolúció stratégiák, genetikus programozás.

- 2.28 Az "M" nyelv (Matlab) jellegzetességei: változók, vektorok és mátrixok, feltételes végrehajtás, ciklusok, számtani sorozatok, függvény definíció, diagram rajzolás.

- 2.29** Ismertesse az alábbi, mechatronikában tanult elvek programmal történő megvalósítását: állapotgép, ARMA modell.