# RC tag vizsgálata

Heiszman Henrik Neptun kód: ENV2R9

Pázmány Péter Katolikus Egyetem, Információs Technológiai és Bionikai Kar 1083 Budapest, Práter utca 50/A

heiszman.henrik@hallgato.ppke.hu

Téma-Tapasztalatszerzés az ELVIS próbapanel segítségével a passzív alkatrészek viselkedéséről. Mérés során előállított jelalakok rávezetése egy RC tagra, valamint áramkörök jelalak módosító hatásának vizsgálata. Idő és frekvencia mérésének elsajátítása, valamint a spektrumanalizátor tanulmányozása.

#### I. A JEGYZŐKÖNYVBEN HASZNÁLT FOGALMAK

Függvénygenerátor: olyan eszköz, mely feszültségváltozások időbeni előállítására szolgál.

Oszcilloszkóp olyan elektronikus mérőműszer, amely elektromos feszültségek időtartománybeli ábrázolására és mérésére szolgál.

Spektrumanalizátor: olyan mérőműszer, amely időben változó feszültségek harmonikus felbontására és vizsgálatára alkalmas.

Bode-diagram: a rendszerelmélet, irányítástechnika, jelfeldolgozás és hálózatszámítás területén elterjedten használt grafikon, mely egy egy bemenetű, egy kimenetű rendszer átviteli karakterisztikájának ábrázolására szolgál. A diagram részét alkotó két részdiagram az átviteli karakterisztika amplitúdóját illetve fázisát ábrázolja a frekvencia függvényében.

Átviteli karakterisztika: Az átviteli karakterisztika az elektronikában egy négypólus bemeneti és kimeneti jele közötti összefüggés. Szokásos megadási módjai közé tartozik többek között a Bode-diagram és a matematikai közelítő függvények.

Négypólus: más néven kvadropólus, olyan, általában elektromos hálózatok, melyeknek négy csatlakozópontjuk van. Ha páronként igaz, hogy az egyiken befolyó áram egyenlő a másikon kifolyóval, akkor a négypólus ún. kétkapu. Az elektromos hálózatok ilyenek a Kirchoff II. (vágat) törvénye értelmében. Az ábrán I1 a felső bemeneti csatlakozóponton befolyik, és az alsón kifolyik, míg I2 a felső kimeneti csatlakozóponton folyik be és az alsó ki.

#### II. A FÜGGVÉNYGENERÁTOR

Függvénygenerátor egy olyan eszköz, mely feszültségváltozások időbeni előállítására szolgál. Időben váltakozó feszültséget állít elő a működése során. Leggyakrabban használt, a függvénygenerátor által előállított jelalakok a szinusz, a négyszög és a háromszög. A szinusz jel előállítását akkor használjuk, amikor a digitális függvénygenerátorok lineáris szakaszokkal közelített vagy mintákból összerakott szinusz-t szimulálnak. A szinusz jelet különböző frekvencián képes előállítani a függvénygenerátor, így alkalmas frekvencia tartományban történő vizsgálatokhoz bemenő jel előállítására.

A négyszögjel általában valamilyen tranziens vizsgálatára nyújt lehetőséget, oly módon, hogy az előállított jel fel vagy lefutó éle hozza létre azt a jelenséget mely a tranziens viselkedést kiváltja. A tranziens pontos követését az oszcilloszkóp teszi lehetővé.

A háromszög jelet például átviteli karakterisztika rajzolásra szokták használni, mivel széles feszültség tartományon egyenletes változást biztosít, és az adott rendszer válaszát oszcilloszkóp segítségével lehet vizsgálni.

A függvénygenerátor tehát egy feszültségforrás, amire jellemző az üresjárati kimeneti feszültsége, valamint a kimeneti impedanciája. Jellegzetes értékek a 10  $V_{pp}$  kimeneti feszültség valamint az 50  $\Omega$  kimeneti impedancia, de ettől eltérő értékek is előfordulnak.

Az NI ELVIS funkciógenerátor egy önálló, szoftveres rendszer, amely segítségével a következő paramétereket tudjuk beállítani az előállítandó jelnek:

- Hullámforma: milyen legyen a jelalak. Szinuszos, négyszög vagy háromszög.
- A váltakozó feszültség frekvenciája Hz-ben.
- A jel amplitúdója.
- DC eltolás.
- Működési ciklus.

Ezeken a funkciókon kívül a virtuális műszer a kimeneti jel frekvenciájának folyamatosan monitorozására is képes.



1. ábra

NI ELVIS funkciógenerátorának kezelőfelülete

## III. A SPEKTRUMANALIZÁTOR

A digitális spektrumanalizátor időben változó feszültségek harmonikus felbontására és vizsgálatára alkalmas mérőműszer. Ez a műszer tetszőleges bemeneti feszültségjelek vizsgálatát teszi lehetővé. Lehetőséget nyújt alacsony frekvenciás rezgések, például ipari gépek, repülőgépek, épületek rezgésprofiljainak megjelenítésére. Ezek mellett magas frekvenciás, például műholdas kapcsolatok analizálására is alkalmas.

Harmonikus vizsgálat alatt azt értjük, hogy a műszer bemenetére érkező jeleken harmonikus analízist végez, tehát megvizsgálja és megjeleníti a bemeneti jel Fourier spektrumát.

A digitális spektrumanalizátor tehát egy feszültségmérő műszer, amire jellemző az, hogy mekkora frekvencia tartományon képes feldolgozni a bementére érkező jeleket. Jellemző értékek a távközlésben használt spektrumanalizátorok esetén, hogy pár Hz és néhány GHz tartományban képesek a jel harmonikus tartalmának kiszámítására és megjelenítésére. A műszer bemenet általában  $1M\Omega$  || 15 pF mint az oszcilloszkópok esetén, de lehetőség van a szokásos 50  $\Omega$ -os koaxiális kábelek közvetlen fogadására is. Ebben az esetben a műszer 50  $\Omega$  bemeneti ellenállással dolgozik.

Az NI ELVIS Dynamic Signal Analyzer (DSA) kiszámítja és megjeleníti az egycsatornás RMS átlagolt teljesítmény spektrumát. Különféle ablakolási és átlagolási módok alkalmazhatók a jelre. Ezen kívül felismeri a csúcsfrekvencia-összetevőt, és becsüli meg a tényleges frekvenciát és teljesítményt. Ez a műszer támogatja a digitális és az analóg, szinkron kiváltást. A digitális indításhoz TTL-szintű triggerjelet kell csatlakoztatni az NI ELVIS II sorozatú munkaállomás TRIG vonalához. Az analóg indításhoz beállíthatja a trigger szintet és a meredekséget. Kurzorok és jelmérések állnak rendelkezésre a jel elemzéséhez.



2. ábra NI ELVIS DSA előlap

## IV. A FOURIER-SPEKTRUM

A diszkrét Fourier-transzformált vektor alapjában véve komplex vektor, bizonyos speciális esetektől (például valós, cirkulárisan szimmetrikus vektorok) komplex értékeket tartalmaz.

A k-adik koordinátán lévő komplex érték azt adja meg, hogy mekkora súllval vesz részt az eredeti vektor előállításában az k frekvencia által specifikált komplex A Fourier-spektrum vizualizációjához hullámfüggvény. komplex értékeket kell megjelenítenünk, csak úgy, mint a Fourier-sorfeités vagy Fourier-transzformáció Leggyakrabban itt is a komplex értékek abszolút értékét, azaz egy |X| vektor esetén a vektort vizualizáljuk, és ez a vizualizáció már jól reprezentálja azt, hogy melyik frekvenciához tartozó hullám mekkora súllyal vesz részt az eredeti vektor előállításában. Mivel a komplex értékek abszolút értékének dinamika tartománya meglehetősen nagy, ezt csökkentendő sok esetben a log(|F|) értékeket vizualizáljuk.

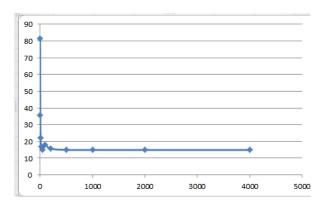
#### V. MÉRÉSI EREDMÉNYEK JELLEMZÉSE

Ebben a részben adott ellenállás érték mellet feladatom kiválasztani a megfelelő mérési adatokat.

Én az ellenállásom értékéül 14,87 k $\Omega$ -ot választottam. Abból adódóan, hogy az ellenállás értéke független a frekvenciától, az ehhez tartozó mérési eredményeket egyértelműen össze tudtam gyűjteni. Fontos, hogy az ellenállás érteke maximum +/- 1%-os eltérést mutasson az egyes mérések között.

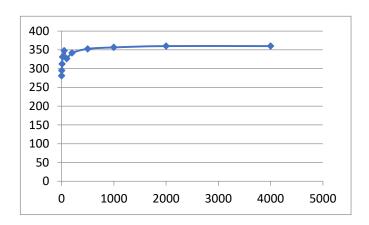
|                 |                | T.              |
|-----------------|----------------|-----------------|
| Frekvencia (Hz) | Amplitúdó (kΩ) | Fázisszög (fok) |
|                 |                |                 |
|                 | 81,47          | 280,58          |
| 2               |                |                 |
|                 | 35,87          | 294,58          |
| 5               |                |                 |
|                 | 22,08          | 312,38          |
| 10              |                |                 |
|                 | 17             | 331,03          |
| 20              |                |                 |
|                 | 15,23          | 347,53          |
| 50              |                |                 |
|                 | 17,92          | 326,16          |
| 100             |                |                 |
|                 | 15,69          | 341,49          |
| 200             |                |                 |
|                 | 15             | 352,44          |
| 500             |                |                 |
|                 | 14,9           | 356,35          |
| 1000            |                |                 |
|                 | 14,87          | 359,92          |
| 2000            |                |                 |
|                 | 14,87          | 359,82          |
| 4000            |                |                 |

A következő görbén Excel segítségével ábrázoltam a frekvencia függvényében az amplitúdót. (3. ábra)



 $\it 3.~ábra$  x-tengely: Frekvencia (Hz) y-tengely: Amplitúdó (k $\Omega$ )

A második grafikonon a fázisszöget ábrázoltam a frekvencia függvényében. (4. ábra)



4. ábra x-tengely: Frekvencia (Hz) y-tengely: Fázisszög (fok)

Az impedancia geometriából adódóan (képzetes és valós tag 90°-os szöget zárnak be) a következő képlettel számolható:

$$|Z| = \sqrt{X_c^2 + R^2}$$

Az előző képletben szereplő  $X_c$  az úgynevezett kapacitív reaktancia, melyet a következő képlet segítségével lehet kiszámolni.

$$X_c = \frac{1}{2\pi * f * C}$$

Az előző összefüggősből látható, hogy a reaktanicia  $(X_c)$  fordítottan arányos a frekvenciával. Ebből adódóan, ha a frekvencia tart  $\infty$ -hez, akkor a reaktancia tart a nullához. A

$$|Z| = \sqrt{X_c^2 + R^2}$$

képlet alapján az impedancia pedig tart R-hez.

Az előző számolással magyarázható az, hogy a mérés során az amplitúdó- a frekvencia folyamatos növelése mellettfolyamatosan közelített az ellenállás értékéhez.

A mérési adatokból összeállított táblázatból az is megfigyelhető, hogy a frekvencia növelése mellett a fázisszög is nőtt. A fázisszög értékénél megfigyelhető, hogy tart  $2\pi$ -hez, azaz  $360^\circ$ -hoz.

Mivel tudjuk, hogy a fázis szög a következő képlettel számolható ki:

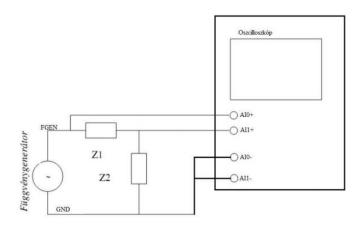
$$\varphi = arctg\left(\frac{(-X_c)}{R}\right)$$

így adódik, hogy  $\varphi$  tart  $2\pi$ -hez.

## VI. BE ÉS KIMENETI FESZÜLTSÉGEK VIZSGÁLATA

Ebben a részben a feladatom az volt, a feszültségosztó összefüggésének ismeretében meghatározzam a be és kimeneti feszültségek viszonyát váltakozó feszültség esetén  $Z_1$ =C és  $Z_2$ =R esetén.

A mérés során használt elrendezés a következő ábrán látható. (5. ábra)



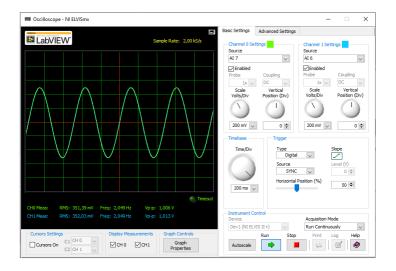
5. ábra Mérési elrendezés

Ezen mérés során az értékeket meghatározták: R=47 k $\Omega$  C= 100 nF.

Ismert a kimeneti és bemeneti feszültségek arányát meghatározó képlet:

$$\frac{U_{ki}}{U_{be}} = \frac{R}{\sqrt{X_c^2 + R^2}}$$

Ebből az egyenletből látható, hogy az oszcilloszkópos mérési eredményekből a második sorozat mérési eredményei felelnek meg. Itt a  $V_{pp}$  és az RMS folyamatosan növekszik.



6. ábra Oszcilloszkópos mérési ábra

#### VII. EREDMÉNYEK KIÉRTÉKELÉSE

Az oszcilloszkópos ábrákról leolvas az adatokat a következőket kaptam. Fontos, hogy a chanel0-ra (CH0) van a kimenet kötve és chanel1-re (CH1) van a bemenet. Az adatokat az alábbi táblázatba foglaltam.

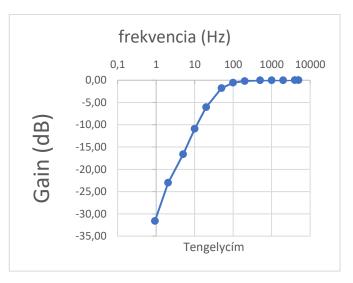
| Frekvencia (Hz) | RMS ki (mV) | RMS be(mV) | Amplitúdó |
|-----------------|-------------|------------|-----------|
| 0,9313226       | 9,53        | 362,07     | 0,263     |
| 2,0489          | 24,49       | 346,94     | 0,071     |
| 5,0291          | 51,7        | 350,02     | 0,148     |
| 10,0583         | 99,65       | 350,21     | 0,285     |
| 19,9303         | 175,35      | 352,78     | 0,497     |
| 49,9189         | 288,17      | 354,52     | 0,813     |
| 100,024         | 332,31      | 355,06     | 0,936     |
| 200,0481        | 347,27      | 355,4      | 0,977     |
| 499,934         | 353,81      | 355,47     | 0,995     |
| 1000,1          | 354,08      | 355,32     | 0,997     |
| 1999,9          | 354,38      | 354,91     | 0,999     |
| 4000            | 353,89      | 353,97     | 1,000     |
| 5000            | 353,6       | 353,79     | 0,999     |

7. ábra Táblázatba foglalt értékek

A mért RMS értékek alapján (ki és bemeneti feszültség) az amplitúdó számolható. A táblázatban számolt adatok szerepelnek az amplitúdó oszlopban. Az számolást a következő összefüggés alapján végeztem.

$$A = \frac{U_{ki}}{U_{be}}$$

Diagramot rajzoltam a be és kimeneti amplitúdó és fázis viszonyának megmutatására. A diagramon, a vízszintes tengelyen a mérési frekvenciát a függőlegesen az amplitúdó viszonyt logaritmikus, a fázist lineáris léptékben ábrázoltam. (8. ábra)



8. ábra Az elkészült diagram

A diagram elkészítéséhez további számolásokat kellet alkalmaznom, amellyel kiszámoltam az erősítést (Gain) dB-bel. Ezt az alábbi összefüggéssel tettem.

$$A_{dB} = 20 * \lg(A)$$

Az számolás eredményeit táblázatba foglaltam. (9. ábra)

| Amplitúdó | Gain (dB) |  |
|-----------|-----------|--|
| 0,026     | -31,59    |  |
| 0,071     | -23,03    |  |
| 0,148     | -16,61    |  |
| 0,285     | -10,92    |  |
| 0,497     | -6,07     |  |
| 0,813     | -1,80     |  |
| 0,936     | -0,58     |  |
| 0,977     | -0,20     |  |
| 0,995     | -0,04     |  |
| 0,997     | -0,03     |  |
| 0,999     | -0,01     |  |
| 1,000     | 0,00      |  |
| 0,999     | 0,00      |  |
|           |           |  |

9. ábra Számolás eredményei

Az eredményekből és a grafikonból látszik, hogy ebben az elrendezésben az RC tag aluláteresztő sávszűr. Ez azt jelenti, hogy az alacsony frekvenciákat nem vagy csak kis mértékben tompítja, míg a magas tartományban lévőket kiszűri.

#### VIII. MÉRÉSI EREDMÉNY ELLENŐRZÉSE

Ebben a részben az volt a feladatom, hogy ellenőrizzem a mérést több pontban a pillanatértékek felhasználásával.

Az ellenőrzéshez az alábbi képleteket fogom használni:

$$X_c = \frac{1}{2\pi * f * C}$$

$$U_{ki} = U_{be} * \frac{R}{\sqrt{X_c^2 + R^2}}$$

Első ellenőrzési pont adatai:

• Frekvencia:  $f = 499,933 \, Hz$ 

• Bemeneti feszültség:  $U_{be} = 355,47 \text{ mV}$ 

• Ellenállás:  $R = 47 k\Omega$ 

• Kapacitás: C = 100 nF

Behelyettesítéssel a következő értékeket kaptam:

$$X_c = \frac{1}{2\pi * f * C} = 3,183 \text{ k}\Omega$$

$$U_{ki} = U_{be} * \frac{R}{\sqrt{X_c^2 + R^2}} = 354,658 \ mV$$

A számolt érték ebben az esetben megegyezik a mért értékkel.

Második ellenőrzési pont adatai:

• Frekvencia:  $f = 200,0481 \, Hz$ 

• Bemeneti feszültség:  $U_{be} = 355,4 \text{ mV}$ 

Ellenállás: R = 47 kΩ
Kapacitás: C = 100 nF

$$X_c = \frac{1}{2\pi * f * C} = 7,956 k\Omega$$

$$U_{ki} = U_{be} * \frac{R}{\sqrt{X_c^2 + R^2}} = 350,415 \ mV$$

Ebben az esetben a mért érték csak kevésben tér el a számolttól, valószínűleg kerekítési hiba.

#### IX. MÉRÉSI EREDMÉNY ELLENŐRZÉSE

A feladatom az volt ebben a részben, hogy feszültségosztó összefüggések ismeretében határozzam meg a be és kimeneti feszültségek viszonyát váltakozó feszültség esetén Z1=R és Z2=C esetén.

Ebben az esetben azokat a mérési eredményeket kellet felhasználni, amelyekben kimeneti feszültség RMS értéke folyamatosan csökken.

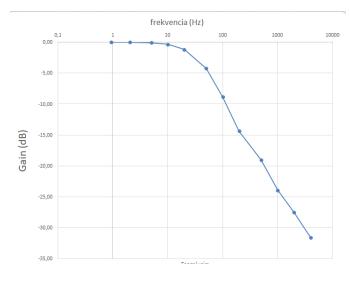
A mérési eredményeket ebben az esetben is táblázatba foglaltam. (10. ábra)

| frek (Hz) | RMS ki (mV) | RMS be(mV) | Amplitúdó | Gain (dB) |
|-----------|-------------|------------|-----------|-----------|
| 0,931323  | 367,31      | 367,49     | 1,000     | 0,00      |
| 2,0489    | 351,39      | 352,03     | 0,998     | -0,02     |
| 5,0291    | 351,32      | 354,93     | 0,990     | -0,09     |
| 10,0583   | 340,89      | 354,53     | 0,962     | -0,34     |
| 19,9303   | 309,84      | 355,14     | 0,872     | -1,19     |
| 49,9189   | 216,32      | 352,16     | 0,614     | -4,23     |
| 100,024   | 126,54      | 350,88     | 0,361     | -8,86     |
| 200,0481  | 67          | 350,38     | 0,191     | -14,37    |
| 499,934   | 39,21       | 350,36     | 0,112     | -19,02    |
| 1000,1    | 22,22       | 350,11     | 0,063     | -23,95    |
| 1999,9    | 14,71       | 349,65     | 0,042     | -27,52    |
| 4000      | 9,2         | 349,16     | 0,026     | -31,58    |

10. ábra Mérési eredmények

Az erősítést és az amplitúdót az előző fejezetekben leírt számolási menetnek megfelelően kalkuláltam ki ebben az esetben is.

Az előzővel megegyező módón újra grafikont készítettem az adatokból.



11. ábra Az elkészült diagram

A kapott eredményekből ebben az esetben az látható, hogy ebben az elrendezésben az RC tag felüláteresztő sávszűr. Ez azt jelenti, hogy a magas frekvenciákat nem vagy csak kis mértékben tompítja, míg az alacsony tartományban lévőket kiszűri. Pont fordítva, mint az előző mérés során.

## X. MÉRÉSI EREDMÉNY ELLENŐRZÉSE

Ebben az esetben is ellenőriztem az adatokat az előzőkben már tárgyalt módon.

Első ellenőrzési pont adatai:

• Frekvencia:  $f = 100,0240 \ Hz$ 

• Bemeneti feszültség:  $U_{be} = 350,88 \, mV$ 

Ellenállás: R = 47 kΩ
Kapacitás: C = 100 nF

Behelyettesítéssel a következő értékeket kaptam:

$$X_c = \frac{1}{2\pi * f * C} = 15,912 \, k\Omega$$

$$U_{ki} = U_{be} * \frac{R}{\sqrt{X_c^2 + R^2}} = 126,545 \, mV$$

A számol érték szerint a mérés helyes volt.

Második ellenőrzési pont adatai:

• Frekvencia:  $f = 19,9303 \ Hz$ 

Bemeneti feszültség:  $U_{be} = 355,14 \, mV$ 

• Ellenállás:  $R = 47 k\Omega$ 

• Kapacitás: C = 100 nF

Behelyettesítéssel a következő értékeket kaptam:

$$X_c = \frac{1}{2\pi * f * C} = 79,855 k\Omega$$

$$U_{ki} = U_{be} * \frac{R}{\sqrt{X_c^2 + R^2}} = 309,954 \ mV$$

Ebben az esetben is az eltérés tűréshatáron belüli a mért és a számolt érték között.

# XI. LÁTSZÓLAGOS ELLENÁLLÁS ÉRTÉKE MEGEGYEZIK AZ ELLENÁLLÁSSAL

Ebben a részben az volt a feladatom, hogy határozzam meg azt a frekvenciát, ahol a kapacitás látszólagos ellenállásának abszolút értéke megegyezik az ellenállás értékével.

A feladatból adódik, hogy:  $X_c=R$  és tudjuk, hogy C=100~nF és  $R=47~k\Omega$ .

Rendezzük át az alábbi képletet!

$$X_c = \frac{1}{2\pi * f * C}$$

$$f = \frac{1}{X_c * C * 2\pi}$$

Behelyettesítés után adódik:

$$f = \frac{1}{47 * 10^3 * 100 * 10^{-9} * 2\pi} = 33,862 Hz$$

Tehát 33,862 Hz-es frekvenciánál fog megegyezni a kapacitás látszólagos ellenállásának abszolút értéke az ellenállás értékével.

#### XII. VEKTORÁBRA KÉSZÍTÉSE

Ebben a részben az volt a feladatom, hogy készítsek vektorábrát a huroktörvény ismeretében.

A feladat leírásában szerepelt továbbá a következő összefüggés:

$$U_R + U_C + U_G = 0$$

melyben  $U_R$  az ellenálláson  $U_C$  a kondenzátoron eső feszültség és  $U_G$  a generátor feszültsége.

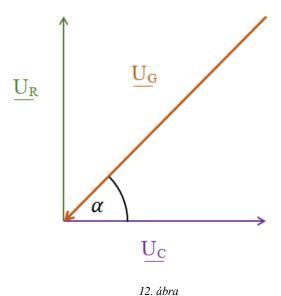
Kirchhoff- huroktörvénye alapján tudjuk, hogy sorba kapcsolt tagok esetében, zárt görbére, az áramköri elemek feszültségeinek előjeles összege nulla. Ám ebben az esetben az egyes tagok fázisát is figyelembe kell venni.

Rendezzük az egyenletet!

$$U_R + U_C = -U_G$$

Tudom, hogy  $U_R$  és  $U_C$  vektorok merőlegesek.

A fenti adatokból az alábbi vektorábra készíthető:



$$\alpha = \frac{\pi}{4}$$

Vektorábra

# FELHASZNÁLT FORRÁSOK

# MÉRÉSI UTASÍTÁS

MÉRÉSI EREDMÉNYEK

ÁTVITELI KARAKTERISZTIKA

<u>NÉGYPÓLUS</u>

**BODE-DIAGRAM** 

ELŐADÁS ANYAGA

**SPEKTRUMANALIZÁTOR** 

**FÜGGVÉNYGENERÁTOR** 

FOURIER-SPEKTRUM

<u>ÁTERESZTŐ</u>