

## 0. gyakorlat

**1. Példa:** Határozzuk meg az  $A$  amplitúdójú,  $f_0$  frekvenciájú szinuszjel, illetve szimmetrikus négyszögjel csúcstényezőjét!

Megoldás:

A csúcstényező a csúcserték (ha egyáltalán létezik!) és az effektív érték (a négyzet átlagából vont négyzetgyök, a jellel azonos teljesítményű egyenszint értéke) hányadosa. A csúcserték mindkét jelnél  $A$ , az effektív érték rendre  $A^2/2$ , illetve  $A^2$  négyzetgyöke. A csúcstényező tehát a szinuszjelre  $\sqrt{2}$ , négyszögjelre 1.

**2. Példa:** Határozzuk meg két, egyenként  $A$  amplitúdójú,  $f_1$ , illetve  $f_2$  frekvenciájú szinuszos jel összegének a csúcstényezőjét!

Megoldás:

A két szinuszjel összegének csúcsertéke *általában*  $2A$  (csak kivételes frekvenciapárok és kezdőfázisok esetén állhat elő az a sajátos helyzet, amikor ez nem teljesül), teljesítménye azonban  $A^2$ . Így a csúcstényező *általában* 2.

**3. Példa:** Határozzuk meg az alábbi két jelnek a csúcstényezőjét!

$$x_1(t) = A \cos(2\pi \cdot f_0 t) + A \cos(2\pi \cdot 2 f_0 t) + A \cos(2\pi \cdot 3 f_0 t)$$

$$x_2(t) = A \cos(2\pi \cdot f_0 t) + A \sin(2\pi \cdot 2 f_0 t) + A \cos(2\pi \cdot 3 f_0 t)$$

Megoldás:

A két jel teljesítménye azonos, effektív értékük  $A\sqrt{3/2}$ . A csúcsertékek különböző, az első jelé nyilván  $3A$ , a másodikét nem is olyan könnyű meghatározni (pl. kalkulátor nélkül). Egy lehetőség a

$$x_2(t) = A \sin(2\pi \cdot 2 f_0 t) + 2 \cdot A \cos(2\pi \cdot \frac{3-1}{2} f_0 t) \cos(2\pi \cdot \frac{3+1}{2} f_0 t)$$

átalakítás, amelyből

$$|x_2(t)| \leq \sqrt{A^2 + 4A^2 \cos^2(2\pi \cdot f_0 t)} \leq A\sqrt{5}$$

következik. Végeredményben az első jel csúcstényezője  $\sqrt{6}$ , a másodiké pedig kisebb, mint  $\sqrt{10/3}$ .

Megjegyzések:

1. A nagy csúcstényezőjű jelet nem szeretjük, mert "túlterheli" az elektronikus rendszer elemeket, arra kényszerít, hogy túlméretezzük őket.

2. Ha egy jel harmonikusokban "gazdag", ettől még a csúcstényezője lehet viszonylag kicsi, de ez az összetevők fázisaitól függ. Van szabványos mérőjel, (hangfrekvenciás csatornák átviteli függvényének mérésére használják), amely 38 darab azonos amplitúdójú szinuszjel összege, ( $f_i = i \cdot 100 \text{ Hz}$ ,  $i = 1, 2, \dots, 38$ , ) de a

csúcstényezője alig 3. E szabványos, ún. MTTs (Multi Tone Test Signal) jel összetevőinek fázisait a szabvány táblázatban közli.

**4. Példa:** Határozzuk meg az ún. Gauss impulzus Fourier transzformáltját!

Megoldás:

Definiáljuk a Gauss impulzust a következőképpen:

$$x(t) = x_0 \cdot \exp\left(-\frac{t^2}{2T^2}\right) !$$

Alapismeretként leszögezzük, hogy

$$\frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma}} \int_{-\infty}^{\infty} \exp\left(-\frac{(x-m)^2}{2\sigma^2}\right) dx = 1.$$

Az időfüggvény Fourier transzformáltja:

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x_0 \exp\left(-\frac{t^2}{2T^2}\right) \exp(-j2\pi ft) dt .$$

Az exponenseket összeadjuk és az összeget teljes négyzetté egészítjük ki:

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x_0 \exp\left(-\frac{t^2 + j2\pi f \cdot 2T^2 \cdot t + (j\pi f \cdot 2T^2)^2 - (j\pi f \cdot 2T^2)^2}{2T^2}\right) dt$$

Kiemelések és kiegészítések után:

$$X(f) = x_0 \sqrt{2\pi T} \cdot \exp\left(\frac{(T^2 j2\pi f)^2}{2T^2}\right) \cdot \frac{1}{\sqrt{2\pi T}} \int_{-\infty}^{\infty} \exp\left(-\frac{(t + T^2 j2\pi f)^2}{2T^2}\right) dt$$

Felismerve, hogy a kapott kifejezés második része éppen 1, az eredmény:

$$X(f) = x_0 \sqrt{2\pi T} \cdot \exp\left(-\frac{(2\pi T)^2 f^2}{2}\right) .$$

Már csak egy kis szépítgetésre van szükség, ehhez érdemes bevezetni a

$$B = \frac{1}{2\pi T}$$

sáv szélesség jellegű paramétert. Ezzel:

$$X(f) = x_0 \cdot \frac{1}{\sqrt{2\pi B}} \exp\left(-\frac{f^2}{2B^2}\right) .$$

Az eredmény határozottan csinos: Gauss impulzus spektruma ugyancsak "Gaussos". Kis csalás a levezetésben, hogy a komplex értékű integrandust egyik-másik lépésben valósként kezeljük, de ez végül is hibát nem okoz.

**5. Példa:** Gauss impulzust Gauss aluláteresztővel szűrünk. Vizsgáljuk meg a szűrés eredményét!

Megoldás:

A Gauss aluláteresztő átviteli függvénye:

$$H(f) = \exp\left(-\frac{f^2}{2B_H^2}\right).$$

A szűrő kimenő jelének Fourier transzformáltja:

$$Y(f) = X(f) \cdot H(f) = x_0 \cdot \frac{1}{\sqrt{2\pi B}} \exp\left(-\frac{f^2}{2B^2}\right) \cdot \exp\left(-\frac{f^2}{2B_H^2}\right).$$

A két exponenciális függvény szorzata is exponenciális:

$$Y(f) = X(f) \cdot H(f) = x_0 \frac{B_e}{B} \cdot \frac{1}{\sqrt{2\pi B_e}} \exp\left(-\frac{f^2}{2B_e^2}\right),$$

ahol a  $B_e$  eredő sávszélesség az

$$\frac{1}{B_e^2} = \frac{1}{B^2} + \frac{1}{B_H^2}$$

összegzési szabállyal számolandó. Tanulság tehát, hogy a kimenő jel is Gauss impulzus, csak a sávszélessége és a nagysága változik.

Megjegyzés: Gyakori probléma, mit mondhatunk arról az impulzusról, amelyet egymás után több, nem túl jól specifikált szűrő hatás ér. Kézenfekvő modell ilyen esetekben a Gauss impulzus, illetve a Gauss aluláteresztő. Az, hogy e modellek tűrhetően működnek a gyakorlatban, összefügg e függvény (itt nem tárgyalt) bizonyos szélsőérték-tulajdonságával.

**6. Példa:** Hasonlítsuk össze az „ideális” és az „elsőfokú” aluláteresztő szűrőket!

Megoldás:

A szóban forgó szűrők átviteli függvényei:

$B$ sávszélességű ideális szűrő	$B$ sávszélességű elsőfokú szűrő
$H(f) = 1 \cdot e^{-j2\pi f T}$ , ha $ f  < B$ és 0 egyébként	$H(f) = \frac{1}{1 + j \cdot f / B}$
$T$ a szűrő késleltetése	

A másik fontos jellemző, a súlyfüggvény az átviteli függvény inverz Fourier transzformáltja. Az ideális szűrőre:

$$h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} H(f) \cdot e^{j2\pi f t} df = \int_{-B}^B 1 \cdot e^{-j2\pi f T} \cdot e^{j2\pi f t} df = \frac{e^{j2\pi f(t-T)}}{j2\pi(t-T)} \Big|_{-B}^B = \frac{2 \sin(2\pi B(t-T))}{2\pi(t-T)}.$$

Az elsőfokú aluláteresztőnél én csak arra emlékszem, hogy a súlyfüggvény belépő és lecsengő exponenciális függvény. Ez elég ismeret, hiszen akkor

$$H(f) = \int_0^{\infty} a \cdot e^{-bt} \cdot e^{-j2\pi f t} dt = a \cdot \int_0^{\infty} e^{-(b+j2\pi f)t} dt = a \cdot \frac{-e^{-(b+j2\pi f)t}}{b+j2\pi f} \Big|_0^{\infty} = \frac{a/b}{1+j \cdot 2\pi f/b}$$

Látszik, hogy a súlyfüggvény paraméterei:  $a = b = 2\pi B$ .

Megjegyzés: elsőfokú aluláteresztőt pl. RC taggal (integráló tag) lehet megvalósítani. Érdekes minden felbukkanó függvényt felrajzolni. Meg lehet említeni, hogy az ideális aluláteresztő nem kauzális (hiszen a súlyfüggvénye nem belépő függvény).