

### 3. Gyakorlat

#### Becslésméleti feladatok

1. Az átlagos négyzetes hibát az  $mse(\hat{a}) = E[(\hat{a} - a)^2] = var(\hat{a}) + b^2(a)$  összefüggéssel definiáltuk. Additív, Gauss eloszlású fehér zajjal terhelt DC szint mérését végezzük mérési sorozatra alapozva:  $z_k = a + w_k$ ,  $k = 0, 1, \dots, N-1$ , ahol a  $w_k$  korrelálatlan minden mintával, és valószínűség sűrűségfüggvénye  $\mathcal{N}(0, \sigma^2)$ . Vezesse le a minimális varianciájú, torzítatlan becslő kifejezését erre az esetre! Vajon az átlagos négyzetes hiba csökkenthető-e az elért minimális variancia alá, ha megengedjük, hogy  $b(a) \neq 0$  legyen? A vizsgálatot úgy végezze, hogy az optimális torzítatlan becslő helyett annak  $\alpha$ -szorosát használja becslőnek, és ezen paraméter függvényében minimalizálja  $mse(\hat{a})$  kifejezését!

#### Megoldás:

A csatornakarakterisztika:

$$f(\mathbf{z}|a) = \frac{1}{(2\pi\sigma^2)^{\frac{N}{2}}} e^{-\frac{1}{2\sigma^2} \sum_{k=0}^{N-1} (z_k - a)^2},$$

amelynek maximumhelyénél kapjuk az  $a$  paraméter Gauss-Markov becslőjét:

$$\left. \frac{\partial \ln f(\mathbf{z}|a)}{\partial a} \right|_{\hat{a} = \hat{a}_{ML} = \hat{a}_{GM}} = \frac{N}{\sigma_n^2} \left[ \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} z_k - a \right] = 0,$$

ahonnan

$$\hat{a}_{ML} = \hat{a}_{GM} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} z_k,$$

azaz lineáris megfigyelési egyenlet és Gauss eloszlású csatorna zaj esetén a legjobb (Gauss-Markov) becslő az egyszerű átlagolás. Ez torzítatlan, mert  $E\{\hat{a}_{ML}\} = a$ , valamint minimális varianciájú, mert

$$\frac{\partial \ln f(\mathbf{z}; a)}{\partial a} = I(a)(g(z) - a)$$

struktúrájú:

$$\hat{a}_{ML} = g(z) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} z_k, \quad var\{\hat{a}_{ML}\} = I^{-1}(a) = \frac{\sigma_n^2}{N}.$$

Ha  $\hat{a} = \alpha * \hat{a}_{ML}$ , akkor

$$mse(\hat{a}) = var(\hat{a}) + b^2(a) = \alpha^2 \frac{\sigma_n^2}{N} + (\alpha - 1)^2 a^2$$

Ennek minimumhelye  $\alpha$  függvényében:

$$\left. \frac{\partial mse}{\partial \alpha} = 2\alpha \frac{\sigma_n^2}{N} + 2(\alpha - 1)a^2 \right|_{\alpha = \alpha_{mse}} = 0,$$

ahonnan

$$\alpha_{mse} = \frac{a^2}{a^2 + \frac{\sigma_n^2}{N}}$$

. Ezt visszahelyettesítve

$$\begin{aligned} mse(\hat{a}, \alpha_{mse}) &= \left( \frac{a^2}{a^2 + \frac{\sigma_n^2}{N}} \right)^2 \frac{\sigma_n^2}{N} + \left( \frac{\frac{\sigma_n^2}{N}}{a^2 + \frac{\sigma_n^2}{N}} \right)^2 a^2 = \frac{\sigma_n^2}{N} \frac{a^2 \left( a^2 + \frac{\sigma_n^2}{N} \right)}{\left( a^2 + \frac{\sigma_n^2}{N} \right)^2} = \frac{\sigma_n^2}{N} \frac{a^2}{a^2 + \frac{\sigma_n^2}{N}} \\ &\leq \frac{\sigma_n^2}{N}, \end{aligned}$$

azaz az  $mse$  (és ezzel  $var(\hat{a})$ ) csökkenhet torzított mérés esetén! Azonban ez általában nem „realizálható”, tehát csak elvi megfontolás, hiszen  $\alpha_{mse}$  az ismeretlen  $a$  paraméter függvénye! Ugyanakkor próbálkozni lehet!

2. Additív, Gauss eloszlású zajjal terhelt DC szint mérését végezzük mérési sorozatra alapozva:  $z_k = A + w_k$ ,  $k = 0, 1, \dots, N-1$ , ahol a  $w_k$  korrelálatlan minden mintával, várható értéke nulla, de a szórása ismeretlen. Torzítatlan-e a következő becslés?

$$\hat{\mathbf{a}} = \begin{bmatrix} \hat{A} \\ \widehat{\sigma^2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} z_k \\ \frac{1}{N-1} \sum_{k=0}^{N-1} (z_k - \hat{A})^2 \end{bmatrix}$$

**Megoldás:**

Mivel  $E\{z_k\} = A$ , ezért a  $A$  paraméter becslése torzítatlan. Mivel

$$\begin{aligned} E\{\widehat{\sigma^2}\} &= \frac{1}{N-1} \sum_{k=0}^{N-1} E\left\{ \left( z_k - A - (\hat{A} - A) \right)^2 \right\} = \\ &= \frac{1}{N-1} \left[ \sum_{k=0}^{N-1} E\{(z_k - A)^2\} - 2 \sum_{k=0}^{N-1} E\left\{ (z_k - A) \frac{1}{N} \sum_{j=0}^{N-1} (z_j - A) \right\} + \sum_{k=0}^{N-1} E\left\{ \left( \frac{1}{N} \sum_{i=0}^{N-1} (z_i - A) \right) \left( \frac{1}{N} \sum_{j=0}^{N-1} (z_j - A) \right) \right\} \right] = \\ &= \frac{1}{N-1} [N\sigma^2 - 2\sigma^2 + \sigma^2] = \sigma^2, \end{aligned}$$

tehát a  $\sigma^2$  paraméter becslése torzítatlan. Itt felhasználtuk, hogy  $E\{(z_k - A)^2\} = \sigma^2$ , és  $E\{(z_k - A)(z_j - A)\} = 0$ , ha  $j \neq k$ .

3. Additív, Gauss eloszlású fehér zajjal terhelt DC szint mérését végezzük mérési sorozatra alapozva:  $z_k = a + w_k$ ,  $k = 0, 1, \dots, N-1$ , ahol a  $w_k$  korrelálatlan minden mintával, és valószínűség sűrűségfüggvénye  $\mathcal{N}(0, \sigma^2)$ . Vezesse le a minimális varianciájú, torzítatlan becslő kifejezését erre az esetre! Vezesse le azt is, hogy hogyan módosulnak ezek a kifejezések színes Gauss zaj ( $\mathcal{N}(\mathbf{0}, \mathbf{C})$ ) esetén?

**Megoldás:**

A csatornakarakterisztika:

$$f(\mathbf{z}|a) = \frac{1}{(2\pi\sigma^2)^{\frac{N}{2}}} e^{-\frac{1}{2\sigma^2} \sum_{k=0}^{N-1} (z_k - a)^2},$$

amelynek maximumhelyénél kapjuk az  $a$  paraméter Gauss-Markov becslőjét:

$$\left. \frac{\partial \ln f(\mathbf{z}|a)}{\partial a} \right|_{\hat{a}=\hat{a}_{ML}=\hat{a}_{GM}} = \frac{N}{\sigma^2} \left[ \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} z_k - a \right] = 0,$$

ahonnan

$$\hat{a}_{ML} = \hat{a}_{GM} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} z_k,$$

## Méréselmélet gyakorlat, 2022. március 2.

azaz lineáris megfigyelési egyenlet és Gauss eloszlású csatorna zaj esetén a legjobb (Gauss-Markov) becslő az egyszerű átlagolás. Ez torzítatlan, mert  $E\{\hat{a}_{ML}\}=a$ , valamint minimális varianciájú, mert

$$\frac{\partial \ln f(z; a)}{\partial a} = I(a)(g(z) - a)$$

struktúrájú:

$$\hat{a}_{ML} = g(z) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} z_k, \quad \text{var}\{\hat{a}_{ML}\} = I^{-1}(a) = \frac{\sigma_w^2}{N}.$$

A csatornakarakterisztika színes Gauss zaj esetén (a matematikusoktól átvett eredmény):

$$f(\mathbf{z}|\mathbf{a}) = \frac{1}{(2\pi)^{\frac{N}{2}} |\mathbf{C}|^{\frac{1}{2}}} e^{-\frac{1}{2}(\mathbf{z}-\mathbf{U}\mathbf{a})^T \mathbf{C}^{-1}(\mathbf{z}-\mathbf{U}\mathbf{a})},$$

$$\left. \frac{\partial \ln f(\mathbf{z}|\mathbf{a})}{\partial \mathbf{a}} \right|_{\hat{\mathbf{a}} = \hat{\mathbf{a}}_{ML} = \hat{\mathbf{a}}_{GM}} = \frac{\partial}{\partial \mathbf{a}} \left[ -\frac{1}{2}(\mathbf{z} - \mathbf{U}\mathbf{a})^T \mathbf{C}^{-1}(\mathbf{z} - \mathbf{U}\mathbf{a}) \right] = \mathbf{U}^T \mathbf{C}^{-1}(\mathbf{z} - \mathbf{U}\mathbf{a}) = 0,$$

ahonnan

$$\hat{\mathbf{a}}_{ML} = [\mathbf{U}^T \mathbf{C}^{-1} \mathbf{U}]^{-1} \mathbf{U}^T \mathbf{C}^{-1} \mathbf{z},$$

ill. az előadáson bemutatott levezetés alkalmazásával:

$$\text{cov}(\hat{\mathbf{a}}_{ML}) = [\mathbf{U}^T \mathbf{C}^{-1} \mathbf{U}]^{-1}$$

4. Mérendő egy ismert jel ismeretlen  $A$  amplitúdója  $N$  megfigyelésre alapozva:  $z(n) = A \cos\left(\frac{2\pi}{N}n\right) + w(n)$ ,  $n = 0, 1, \dots, N-1$ . Az ismeretlen  $A$  paraméter és a  $w(n)$  zaj Gauss eloszlású, ismert várható értékkel és varianciával.  $E\{A\} = \mu_A$ ,  $\text{var}\{A\} = \sigma_A^2$ ,  $E\{w(i)\} = 0$ ,  $\text{cov}\{w(i), w(j)\} = \sigma_w^2 \delta_{ij}$ ,  $\text{cov}\{A, w(i)\} = 0$ ,  $\forall i$ -re,  $\forall j$ -re. Használja a maximum a posteriori (MAP) becslés technikáját, és vezesse le a paraméter legjobb MAP ( $\hat{A}_{MAP}$ ) becslését és minőségjellemzőjét! Határozza meg a minimális átlagos négyzetes hibájú becslő ( $\hat{A}_{MS}$ ) értékét is!

### Megoldás:

Használjuk a Bayes becslést, és a maximum a posteriori (MAP) becslés technikáját! Ennek általános alakja:

$$\left. \frac{\partial f(a|\mathbf{z})}{\partial a} \right|_{a=\hat{a}_{MAP}} = 0, \quad \left. \frac{\partial \ln f(\mathbf{z}|a)}{\partial a} + \frac{\partial \ln f(a)}{\partial a} \right|_{a=\hat{a}_{MAP}} = 0.$$

Most  $f(A) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma_A} e^{-\frac{(A-\mu_A)^2}{2\sigma_A^2}}$ ,  $f(\mathbf{z}|A) = \frac{1}{(2\pi\sigma_w^2)^{\frac{N}{2}}} e^{-\frac{1}{2\sigma_w^2} \sum_{k=0}^{N-1} (z(k) - A \cos(\frac{2\pi}{N}k))^2}$ , amiből

$$\begin{aligned} \frac{\partial \ln f(A)}{\partial A} &= -\frac{A-\mu_A}{\sigma_A^2}, \quad \frac{\partial \ln f(\mathbf{z}|A)}{\partial A} = \frac{1}{\sigma_w^2} \sum_{k=0}^{N-1} \left( z(k) - A \cos\left(\frac{2\pi}{N}k\right) \right) \cos\left(\frac{2\pi}{N}k\right). \\ \frac{1}{\sigma_w^2} \sum_{k=0}^{N-1} \left( z(k) - A \cos\left(\frac{2\pi}{N}k\right) \right) \cos\left(\frac{2\pi}{N}k\right) - \frac{A-\mu_A}{\sigma_A^2} \Big|_{\hat{A}_{MAP}} &= 0 \\ \hat{A}_{MAP} &= \frac{\mu_A + \frac{\sigma_A^2}{\sigma_w^2} \sum_{k=0}^{N-1} z(k) \cos\left(\frac{2\pi}{N}k\right)}{1 + \frac{\sigma_A^2}{\sigma_w^2} \sum_{k=0}^{N-1} \cos^2\left(\frac{2\pi}{N}k\right)}, \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \text{var}\{\hat{A}_{MAP}\} &= E\{(\hat{A}_{MAP} - A)^2\} = E\left\{\left(\frac{\mu_A + \frac{\sigma_A^2}{\sigma_W^2} \sum_{k=0}^{N-1} z(k) \cos\left(\frac{2\pi k}{N}\right) - A - A \frac{\sigma_A^2}{\sigma_W^2} \sum_{k=0}^{N-1} \cos^2\left(\frac{2\pi k}{N}\right)}{1 + \frac{\sigma_A^2}{\sigma_W^2} \sum_{k=0}^{N-1} \cos^2\left(\frac{2\pi k}{N}\right)}\right)^2\right\} = \\
 &= E\left\{\left(\frac{\mu_A - A + \frac{\sigma_A^2}{\sigma_W^2} \sum_{k=0}^{N-1} (z(k) - A \cos\left(\frac{2\pi k}{N}\right)) \cos\left(\frac{2\pi k}{N}\right)}{1 + \frac{\sigma_A^2}{\sigma_W^2} \sum_{k=0}^{N-1} \cos^2\left(\frac{2\pi k}{N}\right)}\right)^2\right\} = \frac{E\{(\mu_A - A)^2\} + \frac{\sigma_A^4}{\sigma_W^4} \sum_{k=0}^{N-1} \cos^2\left(\frac{2\pi k}{N}\right) E\{(z(k) - A \cos\left(\frac{2\pi k}{N}\right))^2\}}{\left[1 + \frac{\sigma_A^2}{\sigma_W^2} \sum_{k=0}^{N-1} \cos^2\left(\frac{2\pi k}{N}\right)\right]^2} = \\
 &= \frac{\sigma_A^2 + \frac{\sigma_A^4}{\sigma_W^4} \sum_{k=0}^{N-1} \sigma_W^2 \cos^2\left(\frac{2\pi k}{N}\right)}{\left[1 + \frac{\sigma_A^2}{\sigma_W^2} \sum_{k=0}^{N-1} \cos^2\left(\frac{2\pi k}{N}\right)\right]^2} = \frac{\sigma_A^2}{1 + \frac{\sigma_A^2}{\sigma_W^2} \sum_{k=0}^{N-1} \cos^2\left(\frac{2\pi k}{N}\right)}
 \end{aligned}$$

Mivel a sűrűségfüggvény szimmetrikus, ezért  $\hat{A}_{MAP} = \hat{A}_{MS}$ .