Soluzione - Simulazione di Elaborazione di segnali e immagini

Università degli Studi di Verona

22 Gennaio 2020

1 Soluzione Esercizio

Si rappresenta il segnale $G(\mu)$ nel dominio delle frequenze. Per farlo, si prende ogni segnale e si traduce nel corrispettivo dominio delle frequenze. In questo caso, ogni segnale è rappresentato da una box. Quindi, partendo dal primo a sinistra (lettera a) e andando verso destra, si elencano matematicamente i vari segnali. Si ricorda che la definizione di box è la seguente (dominio del tempo \rightarrow dominio delle frequenze):

$$A \cdot T \cdot \operatorname{sinc}(T \cdot t) \xrightarrow{\mathscr{F}} A \cdot \Pi\left(\frac{\mu - \mu_0}{T}\right)$$

a) Il segnale ha le frequenze comprese tra -30 e -60, quindi il suo centro è:

$$(-30 + (-60)) \div 2 = -45$$

Inoltre, la sua ampiezza (A) è pari a 2.

Sapendo che un segnale non centrato nell'origine e con segno negativo è *shiftato* a sinistra, allora si scrive la sua rappresentazione nel **dominio** delle frequenze:

$$2 \cdot \Pi \left(\frac{\mu + 45}{30} \right)$$

Dove 2 è l'ampiezza, 45 è lo shift effettuato e 30 la larghezza della box.

b) Il segnale ha le frequenze comprese tra -5 e +5, quindi il suo centro è:

$$(-5+5) \div 2 = 0$$

Inoltre, la sua ampiezza è pari a 1.

La rappresentazione nel **dominio delle frequenze** di un segnale centrato nell'origine è banale:

$$1 \cdot \Pi\left(\frac{\mu}{10}\right)$$

Dove 1 è l'ampiezza (trascurabile) e 10 la larghezza della box.

c) Il segnale ha le frequenze comprese tra +30 e +60, quindi il suo centro è:

$$(30+60) \div 2 = +45$$

Inoltre, la sua ampiezza è pari a 2.

Sapendo che un segnale non centrato nell'origine e con segno positivo è *shiftato* a destra, allora si scrive la sua rappresentazione nel **dominio** delle frequenze:

$$2 \cdot \Pi \left(\frac{\mu - 45}{30} \right)$$

Dove 2 è l'ampiezza, -45 è lo *shift* effettuato e 30 la larghezza della box.

Sommando tutti i segnali trovati, si ottiene la seguente funzione $G(\mu)$ nel dominio delle frequenze:

$$G\left(\mu\right) = \underbrace{\Pi\left(\frac{\mu}{10}\right)}_{b} + \underbrace{2\Pi\left(\frac{\mu - 45}{30}\right)}_{c} + \underbrace{2\Pi\left(\frac{\mu + 45}{30}\right)}_{a}$$

Per portare il segnale $G(\mu)$ dal dominio delle frequenze al dominio del tempo, è necessario eseguire l'antitrasformata di Fourier. Niente di impossibile, seguendo le seguenti formule, sarà chiaro e semplice.

Per descrivere il dominio duale (frequenze - tempo) si utilizzano le seguenti proprietà, con x_1 ed x_2 appartenenti ai due domini duali, rispettivamente:

• Proprietà notevole:

$$\Pi(x_1) \xrightarrow{\mathscr{F}(\text{oppure }\mathscr{F}^{-1})} \operatorname{sinc}(x_2)$$

• Proprietà di amplificazione:

$$A f(x_1) \xrightarrow{\mathscr{F}(\text{oppure }\mathscr{F}^{-1})} A F(x_2)$$

• Scalatura temporale:

$$f\left(\frac{x_1}{b}\right) \xrightarrow{\mathscr{F}\left(\text{oppure }\mathscr{F}^{-1}\right)} b \cdot F\left(x_2 \cdot b\right)$$

• Proprietà di shift nel tempo:

$$F\left(\mu - \mu_0\right) = f\left(t\right) \cdot e^{j2\pi t\mu_0}$$

Il segnale nel dominio continuo del tempo:

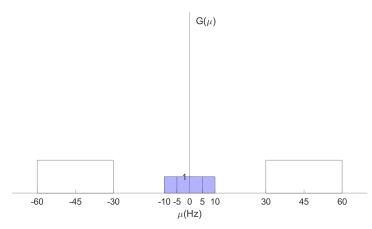
$$\begin{array}{ll} g\left(t\right) & = & 10\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 2 \cdot 30\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot e^{j2\pi t 45} + 2 \cdot 30\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot e^{-j2\pi t 45} \\ & = & 10\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot \left(e^{j2\pi t 45} + e^{-j2\pi t 45}\right) \\ & = & 10\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(30t\right) \cdot 2\cos\left(2\pi 45t\right) \\ & = & 0\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{sinc}\left(10t\right) + 60\mathrm{$$

2 Soluzione Esercizio

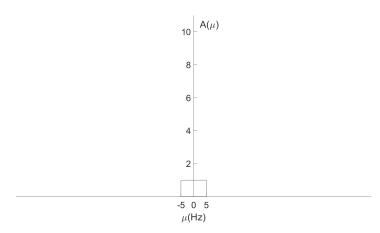
Adesso si eseguono le elaborazioni a cui è sottoposto il segnale g(t). La prima operazione da applicare è il **passo basso ideale** con frequenza di taglio 10 Hz:

Dominio del tempo
$$\longrightarrow \ a\left(t\right) =g\left(t\right) \ast 20\mathrm{sinc}\left(20t\right)$$

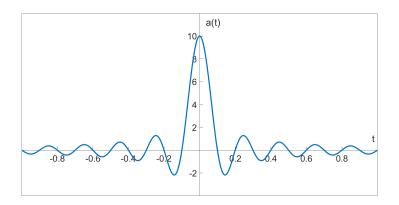
Dominio delle frequenze
$$\longrightarrow A(\mu) = G(\mu) \cdot \Pi\left(\frac{\mu}{20}\right)$$



Segnale $G(\mu)$.



Segnale $A(\mu)$ risultante.



Segnale nel dominio del tempo a(t).

Adesso si esegue il **campionatore** a 10 Hz. Attenzione: matematicamente parlando, campionare un segnale nel tempo significa moltiplicarlo per un treno di impulsi:

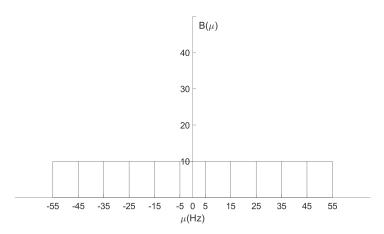
Dominio del tempo
$$\longrightarrow b\left(t\right) = a\left(t\right) \cdot \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta\left(t-\frac{n}{10}\right)$$
 Dominio delle frequenze
$$\longrightarrow B\left(\mu\right) = A\left(\mu\right) * 10 \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta\left(\mu-10n\right)$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} A\left(\tau\right) \cdot 10 \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta\left(\mu-10n-\tau\right) \mathrm{d}\tau$$

$$\downarrow \text{ Proprietà di setacciamento}$$

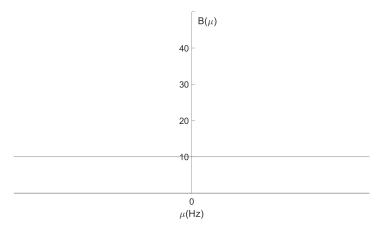
$$= 10 \sum_{n=-\infty}^{\infty} A\left(\mu-10n\right)$$

$$= 10 \sum_{n=-\infty}^{\infty} G\left(\mu-10n\right) \cdot \Pi\left(\frac{\mu-10n}{20}\right)$$

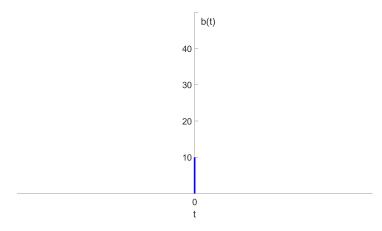


Il segnale $A\left(\mu\right)$ viene ripetuto ogni 10 Hz.

<u>Attenzione</u>: non c'è aliasing poiché non c'è sovrapposizione ma appaiamento.



Il segnale $B(\mu)$ risultante è costante a 10.

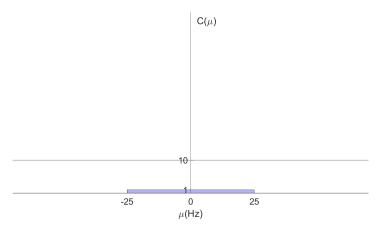


Segnale nel dominio del tempo $b\left(t\right)$.

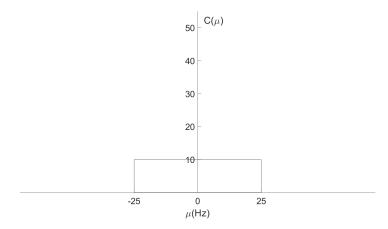
Infine, si applica l'ultimo filtro ${\bf passa}\ {\bf basso}\ {\bf ideale}\ {\bf con}\ {\bf frequenza}\ {\bf di}\ {\bf taglio}\ 25\ {\bf Hz}:$

Dominio del tempo $\longrightarrow \ c\left(t\right)=b\left(t\right)*50\mathrm{sinc}\left(50t\right)$

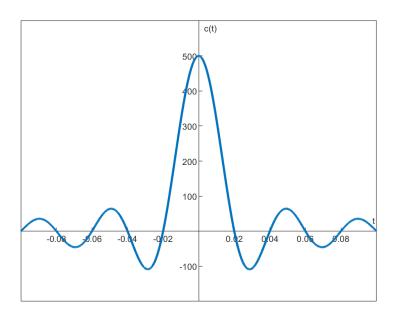
Dominio delle frequenze $\longrightarrow C(\mu) = B(\mu) \cdot \Pi\left(\frac{\mu}{50}\right)$



Segnale $B\left(\mu\right)$ con il filtro passa basso ideale.



Segnale $C(\mu)$ risultante.



Segnale nel dominio del tempo $c\left(t\right)$.

3 Soluzione Esercizio

Risposta 1^a domanda

L'istogramma è una funzione continua o discreta che viene impiegata nell'elaborazione delle immagini per manipolare i valori dei pixel di un'immagine. Esistono due versioni, la versione classica e probabilistica:

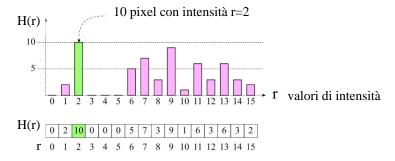
• La versione classica è la seguente.

Data un'immagine, per semplicità solo a livelli di grigio, nell'istogramma vengono riportati i valori di intensità di grigio e il numero di pixel che hanno quel determinato valore. Quindi, un'immagine sarà identificata da $I\left[M,N\right]$, in cui M corrisponderà al numero di righe e N al numero di colonne.

Inoltre, si definisce la funzione $H\left(r\right)$ come il numero di pixel di valore r. Chiaramente, quest'ultimo sarà definito nell'intervallo $0 \leq r \leq L-1$ con $r,L \in \mathbb{N}$ e L indicante il numero totale di livelli di grigio.

Da queste definizioni, ne consegue che la sommatoria delle funzioni H per ogni valore di r, restituisce il numero di pixel dell'immagine:

$$\sum_{r=0}^{L-1} H\left(r\right) = M \cdot N$$



Esempio di istogramma nella sua versione classica.

• La **versione probabilistica** è prettamente matematica. Infatti, un istogramma è possibile vederlo come una distribuzione di probabilità definita in questo modo:

$$p_{h}\left(r\right) = \frac{H\left(r\right)}{M \cdot N}$$

Da questa distribuzione probabilistica risulta evidente che la sommatoria per ogni valore di r corrisponde a 1:

$$\sum_{r} p_h\left(r\right) = 1$$

8

Risposta 2^a domanda

L'equalizzazione sfrutta la versione probabilistica dell'istogramma per visualizzare i valori dei pixel come una distribuzione uniforme. Per farlo, deve essere applicato un algoritmo che si divide in quattro passaggi:

- 1. Si calcolano le L (valori totali di grigio) somme cumulative $\sum_{j=0}^{k} p_r(r_j)$ (versione probabilistica dell'istogramma, si veda la risposta precedente) dei valori dell'istogramma come distribuzione con k = 0, ..., L 1;
- 2. Moltiplicare i valori del passo precedente per il massimo di livelli di grigio L-1;
- 3. Normalizzazione dei valori calcolati al primo passo, dividendo per il numero totale di pixel $M \cdot N$ (righe per colonne) e arrotondamento;
- 4. Applicare il mapping T ottenuto.

È molto semplice anche se potrebbe sembrare confusionario. Qui di seguito si presenta un esempio per descrivere i passaggi.

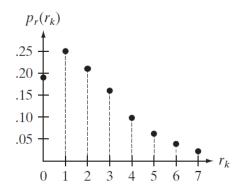
Data un'immagine con $L=8,64\times 64$ pixel $(M\cdot N=4096),$ con la seguente distribuzione d'intensità:

r_k	$H\left(r_{k}\right)$	$p_r\left(r_k\right) = \frac{H\left(r_k\right)}{M \cdot N}$
$\overline{r_0 = 0}$	790	0.19
$r_1 = 1$	1023	0.25
$r_2 = 2$	850	0.21
$r_3 = 3$	656	0.16
$r_4 = 4$	329	0.08
$r_5 = 5$	245	0.06
$r_6 = 6$	122	0.03
$r_7 = 7$	81	0.02

Si applica la formula di equalizzazione:

$$s_0 = T(r_0) = 7\sum_{j=0}^{0} p_r(r_j) = 7p_r(r_0) = 1.33$$

$$s_1 = T(r_1) = 7\sum_{j=0}^{1} p_r(r_j) = 7p_r(r_0) + 7p_r(r_1) = 3.08$$



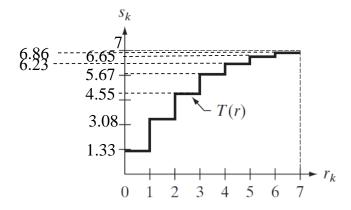
Rappresentazione della distribuzione di intensità.

Analogamente anche per gli altri valori si applica la formula e si trovano i seguenti valori:

 $\begin{array}{rcl} s_2 & = & 4.55 \\ s_3 & = & 5.67 \\ s_4 & = & 6.23 \\ s_5 & = & 6.65 \\ s_6 & = & 6.86 \end{array}$

 $s_7 = 7.00$

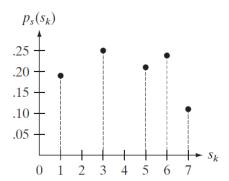
Si crea la LUT $^1\colon$



 $^{^1\}mathbf{LUT}$ (*Lookup Table*) è un termine utilizzato per descrivere una predeterminata lista di numeri che offre una "scorciatoia" per una specifica computazione. Nel contesto dei colori, una LUT trasforma i colori, ricevuti come input (camera), in un output desiderato (final footage).

L'immagine è quantizzata, quindi si effettua l'arrotondamento dei valori ottenendo l'intero più vicino:

Dopo l'arrotondamento, si ottiene una nuova immagine e il suo relativo istogramma.



Risposta 3^a domanda

Un filtro passa alto sopprime le basse frequenze e lascia passare quelle alte. La costruzione di un filtro passa alto può essere eseguita togliendo dal valore 1, il valore del filtro passa basso:

$$H_{PA} = 1 - H_{PB}$$

Come nel filtro passa basso, anche il filtro passa alto ha 3 tipi:

- Filtro passa alto ideale;
- Filtro passa alto di Butterworth;
- Filtro passa alto Gaussiano.