



Procesiranje signala

Profesor dr Miroslav Lutovac

"This project has been funded with support from the European Commission. This publication [communication] reflects the views only of the author, and the Commission cannot be held responsible for any use which may be made of the information contained therein"

Definicija slučajnog signala

- **Deterministički signal** je signal koji je na jedinstven način određen dobro definisanim procesom (može se opisati matematičkim relacijama, tabelama, pravilima)
- **Slučajni signal** je signal čije se vrednosti ne mogu unapred predvideti
- Slučajni signal $\{\zeta[n]\}$ se može posmatrati kao jedna moguća realizacija slučajnog procesa opisuje se korišćenjem **statističkih principa**
- **Primena:** govor, muzika, slika, vremenski promenljivi telekomunikacioni kanali, šum, kvantizacija signala, bilo koja informacija koja je funkcija vremena

Diskretni slučajni proces

Neka se vrše merenja u diskretnim vremenskim trenucima $t=nT$ na različitim mestima ψ tada se izmerene vrednosti ξ mogu predstaviti kao funkcija $\xi[n, \psi]$. Skup slučajnih funkcija se naziva **slučajni proces** i on može predstavljati

1. **ansambl** ako su n i ψ promenljive
2. **član ansambla** ako je
 n promenljiva a ψ konstanta
3. **slučajno promenljiva** ako je
 n konstanta a ψ promenljiva
4. **broj** ako su n i ψ konstante

Osobine slučajnog signala

- **Kumulativna funkcija raspodele** signala $\{\xi[n]\}$ pokazuje sa kojom je verovatnoćom vrednost signala $\xi[n]$ u funkciji indeksa n manja ili jednaka nekoj vrednosti x
- $P(x,n) = \text{Probability } (\xi[n] \leq x)$
- **Funkcija gustine verovatnoće**
definiše se kao izvod kumulativne funkcije raspodele

$$p(x,n) = \frac{dP(x,n)}{dx}$$

$$P(x,n) = \int_{-\infty}^x p(u,n) du$$

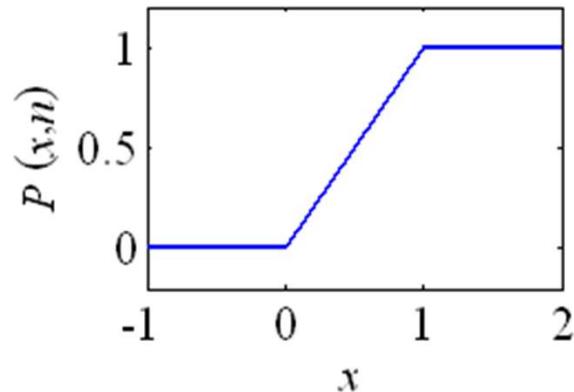
x i $\xi[n]$ mogu da imaju bilo koju vrednost iz opsega

$$-\infty < x < +\infty$$

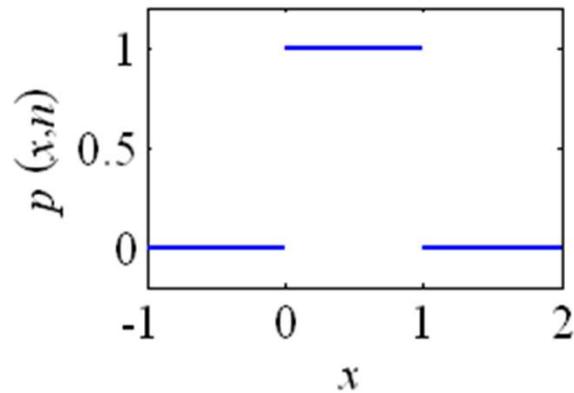
$$-\infty < \xi[n] < +\infty$$

Primer slučajnog signala

$$P(x,n) = \begin{cases} 0, & x < 0 \\ x, & 0 \leq x \leq 1 \\ 1, & x > 1 \end{cases}$$



$$p(x,n) = \begin{cases} 0, & x < 0 \\ 1, & 0 \leq x \leq 1 \\ 0, & x > 1 \end{cases}$$



- Kumulativna funkcija raspodele je linearno rastuća

- Funkcija gustine verovatnoće je konstantna u opsegu $0 \leq x \leq 1$

Važnije osobine

pdf (probability density function)
= funkcija gustine verovatnoće

$$p(x, n) \geq 0, \quad \text{za svako } x$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} p(u, n) du = 1$$

cdf (cumulative distribution function)
= kumulativna funkcija raspodele
je monotono neopadajuća funkcija

$$0 \leq P(x, n) \leq 1, -\infty \leq x \leq \infty$$

$$\lim_{x \rightarrow -\infty} P(x, n) = 0, \quad \lim_{x \rightarrow \infty} P(x, n) = 1$$

Srednja vrednost slučajnog procesa

Srednja vrednost slučajnog signala

$$E(\xi[n]) = \int_{-\infty}^{\infty} x p(x, n) dx$$

Srednja kvadratna vrednost slučajnog signala

$$E(\xi^2[n]) = \int_{-\infty}^{\infty} x^2 p(x, n) dx$$

E(.) je očekivana vrednost

Varijansa slučajnog procesa

$$\sigma_{\xi}^2 = E(\xi^2[n]) - E^2(\xi[n])$$

srednja kvadratna vrednost

kvadrat srednje vrednosti

- **Varijansa** slučajnog signala σ^2
- **Standardna devijacija** slučajnog signala σ

Statističke karakteristike II reda

Združena raspodela verovatnoće

$$P(x, y, n, m) = \text{Probability}(\xi[n] \leq x, \zeta[m] \leq y)$$

Združena gustina verovatnoće

$$p(x, y, n, m) = \frac{\partial^2 P(x, y, n, m)}{\partial x \partial y}$$

Korelacione funkcije

Autokorelaciona funkcija slučajnog procesa

$$r_{\xi\xi}(n, m) = E(\xi[n] \xi[m]) = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} xy p(x, y, n, m) dx dy$$

Međukorelacija - kroskorelacija

$$r_{\xi\zeta}(n, m) = E(\xi[n] \zeta[m]) = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} xy p(x, y, n, m) dx dy$$

E(.) je očekivana vrednost

Kovarijansa

Autokovarijansa slučajnog procesa

autokorelacija

srednja vrednost

$$\gamma_{\xi\xi}(n, m) = r_{\xi\xi}(n, m) - E(\xi[n]) E(\xi[m])$$

Kroskovarijansa dva slučajna procesa

$$\gamma_{\xi\zeta}(n, m) = r_{\xi\zeta}(n, m) - E(\xi[n]) E(\zeta[m])$$

Procesiranje signala

kroskorelacija

Korelisanost dva procesa

Dva slučajna procesa su statistički nezavisna

$$p_{\xi\xi}(x, y, n, m) = p_{\xi}(x, n) p_{\xi}(y, m)$$

združena gustina verovatnoće

Dva slučajna procesa su nekorelisana

$$r_{\xi\xi}(n, m) = E(\xi[n]) E(\xi[m])$$

kroskorelacija

Procesiranje signala

srednja vrednost

Stacionarnost slučajnog procesa

- Slučajni proces je **striktno stacionaran** ako
 $\xi[n]$ i $\xi[n+k]$ imaju iste statističke osobine za bilo koje k
Statističke karakteristike I reda su vremenski nezavisne
Statističke karakteristike II reda zavise samo od k
- Slučajni proces je **stacionaran u širem smislu**
ako je srednja vrednost konstantha
a autokorelaciona funkcija zavisi samo od k

$$E(\xi[n]) = \text{const}$$

$$r_{\xi\xi}(n, n+k) = r_{\xi\xi}(k)$$

Ergodičnost

- Slučajni proces koji se predstavlja skupom slučajnih funkcija $\xi[n, \psi]$, za konstantnu vrednost ψ , naziva se **član ansambla**
- Neka je član ansambla predstavljen nizom $\{\xi[n]\}$; ako su statističke osobine jednog predstavnika ansambla iste kao i za ceo ansambl, kaže se da je **slučajni proces ergodičan**

Ergodični slučajni procesi

Srednja vrednost (po vremenu)

$$\overline{\xi[n]} = \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N \xi[n]$$

$$\overline{\xi[n, \psi]} = \overline{\xi[n]}$$

Autokorelaciona funkcija

$$\overline{\xi[n] \xi[n+k]} = \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N \xi[n] \xi[n+k] = r_{\xi\xi}(k)$$

Koncept snage slučajnog signala

Snaga pridružena slučajnom signalu $\{\xi[n]\}$

$$P = E \left(\lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N |\xi[n]|^2 \right)$$

- U većini praktičnih slučajeva, operacija izračunavanja očekivane vrednosti i sume mogu da zamene mesta

$$P = \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N+1} E \left(\sum_{n=-N}^N |\xi[n]|^2 \right) = E(|\xi[n]|^2)$$

Procesiranje signala

Snaga stacionarnog slučajnog signala

Snaga stacionarnog slučajnog signala
u širem smislu $\{\xi[n]\}$

$$P = E(|\xi[n]|^2)$$

- **Srednja snaga** stacionarnog slučajnog signala je jednaka zbiru varijanse i kvadrata srednje vrednosti

$$P = \sigma^2 + m^2$$

Slučajni signali konačne dužine

Procena statističkih osobina slučajnog procesa iz segmenta signala konačne dužine $\{\xi[n]\}$

$$\hat{m} = \frac{1}{N+1} \sum_{n=0}^N \xi[n]$$

srednja vrednost

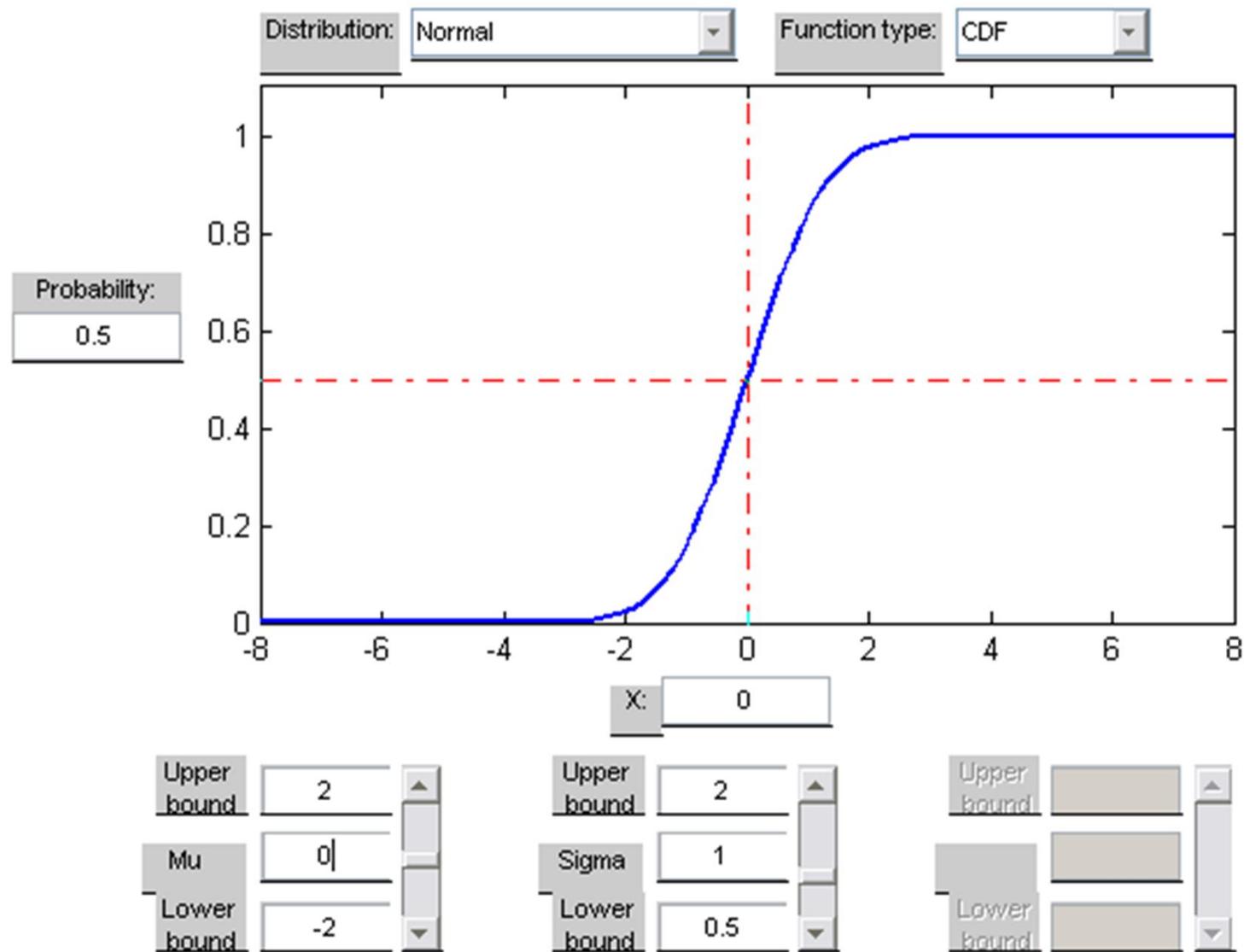
$$\hat{\sigma}^2 = \frac{1}{N+1} \sum_{n=0}^N (\xi[n] - \hat{m})^2$$

varijansa

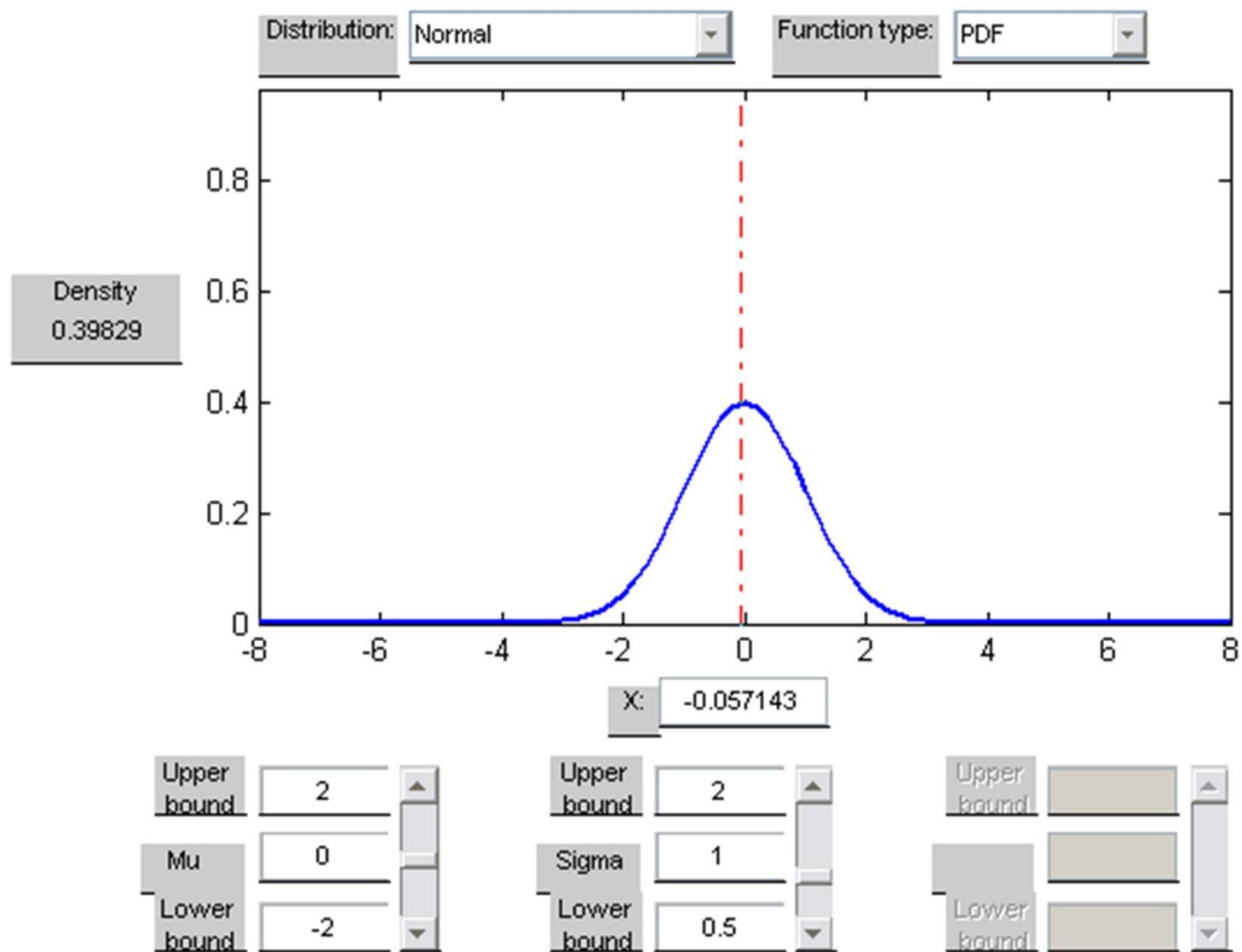
$$\hat{\gamma}[l] = \frac{1}{N+1} \sum_{n=0}^N (\xi[n] - \hat{m})(\xi[n+l] - \hat{m})$$

autokovarijansa

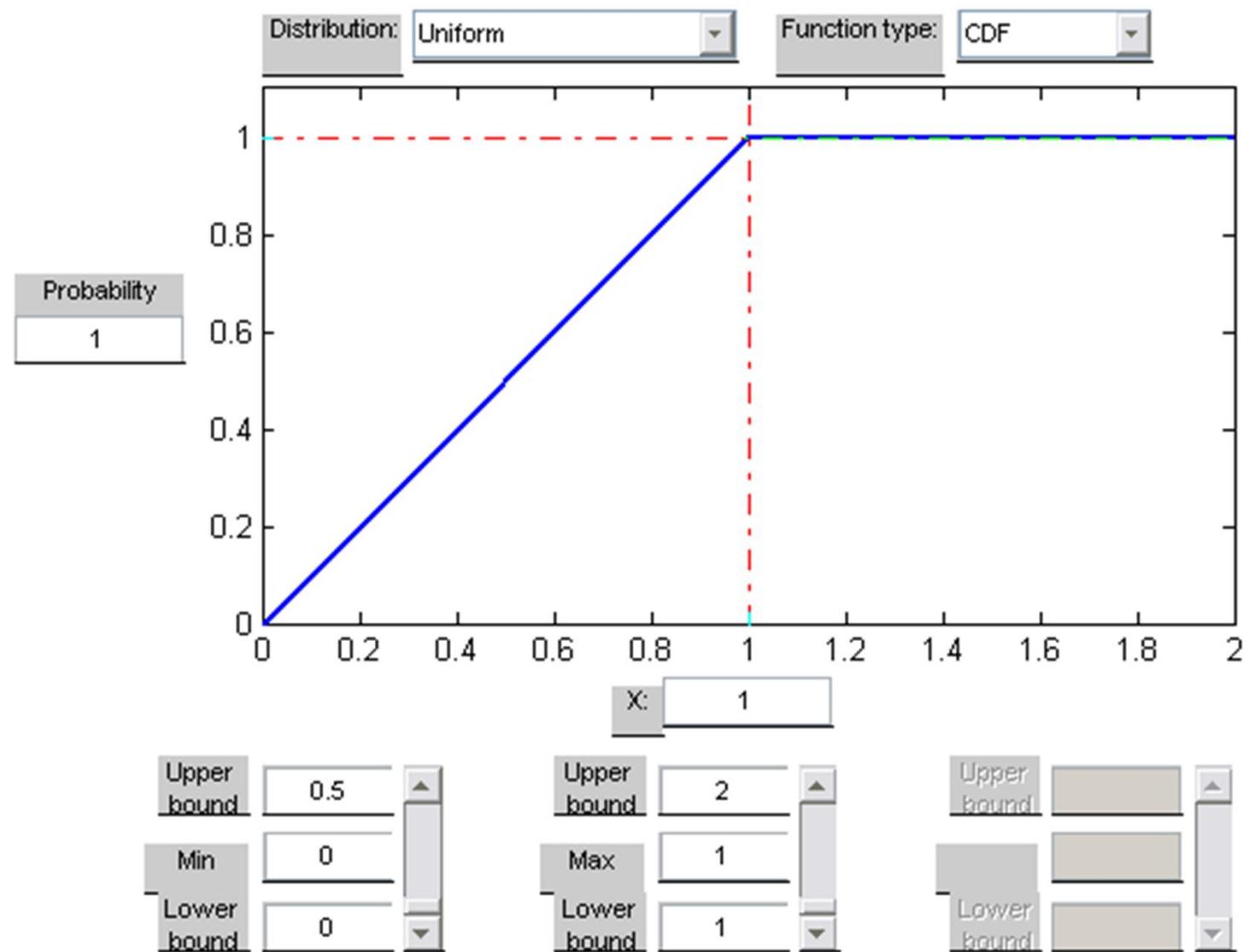
Normalna CDF



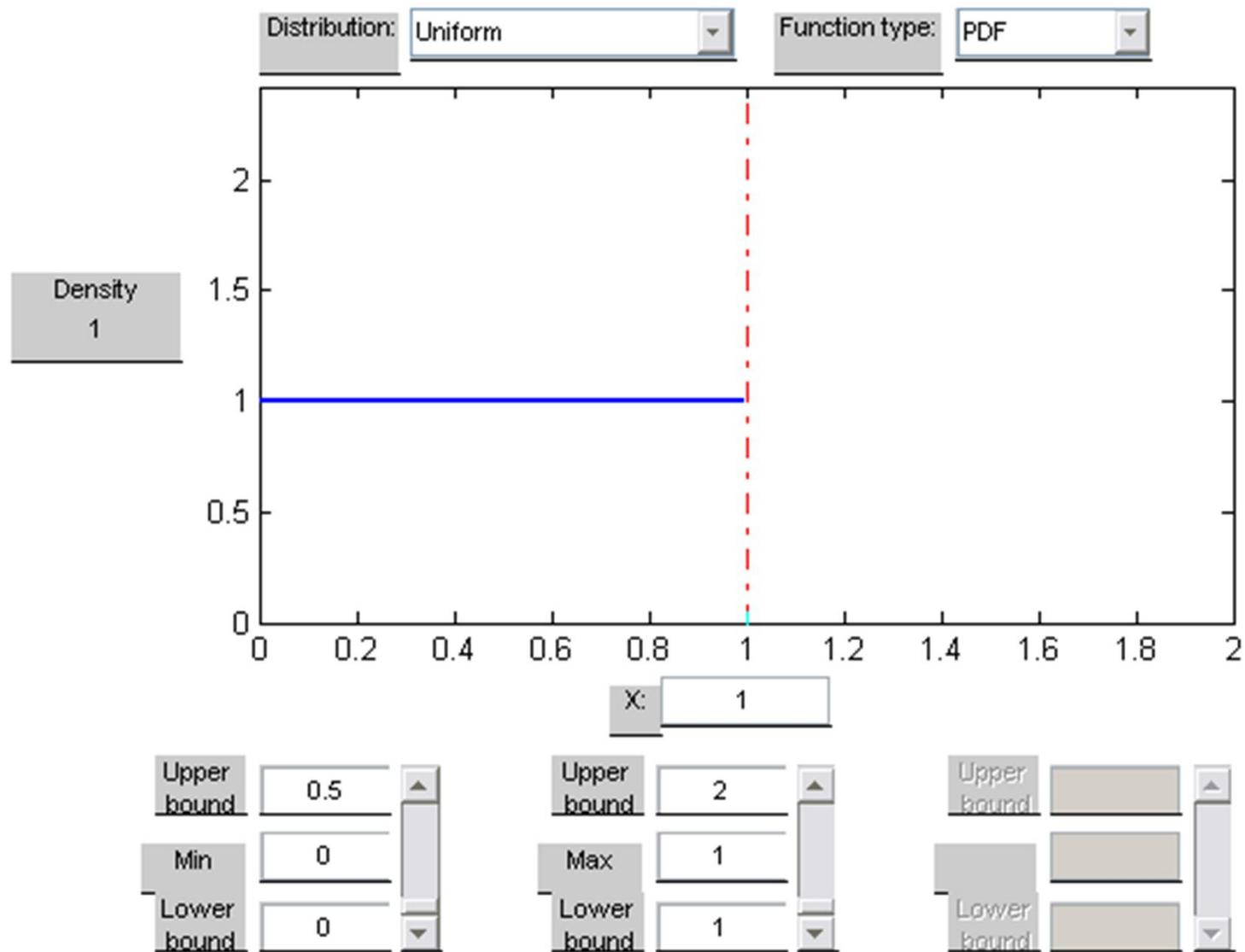
Normalna PDF



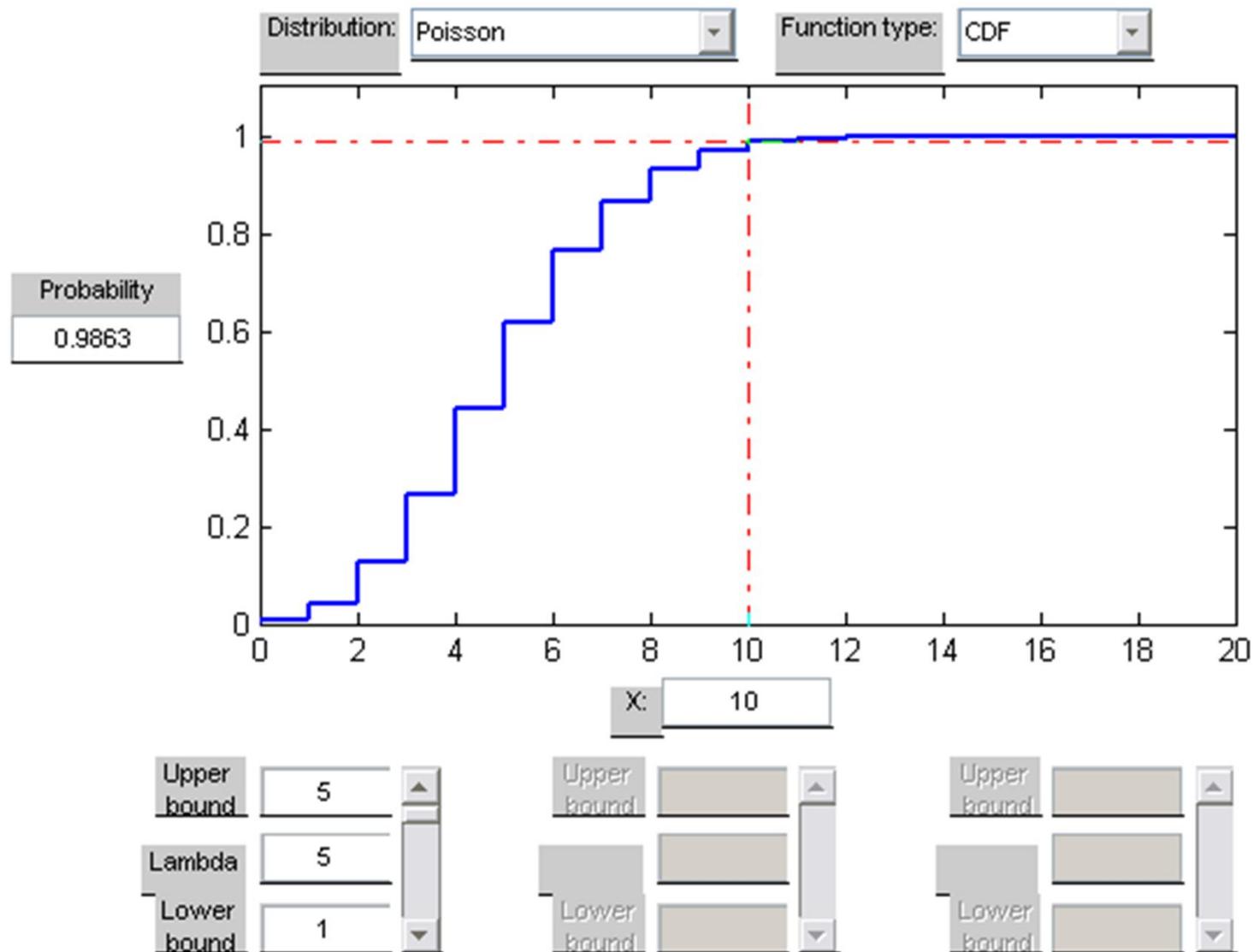
Uniformna CDF



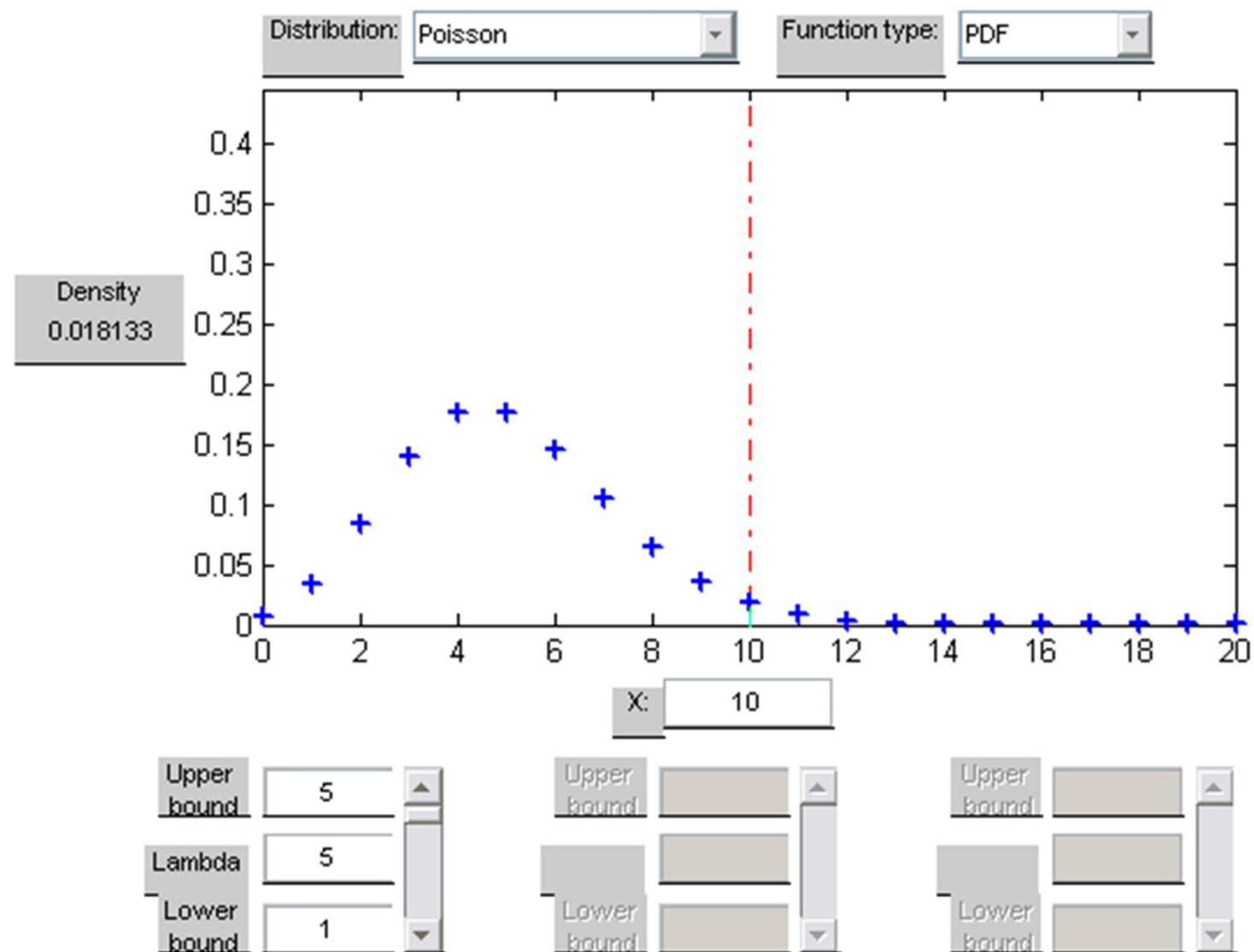
Uniformna PDF



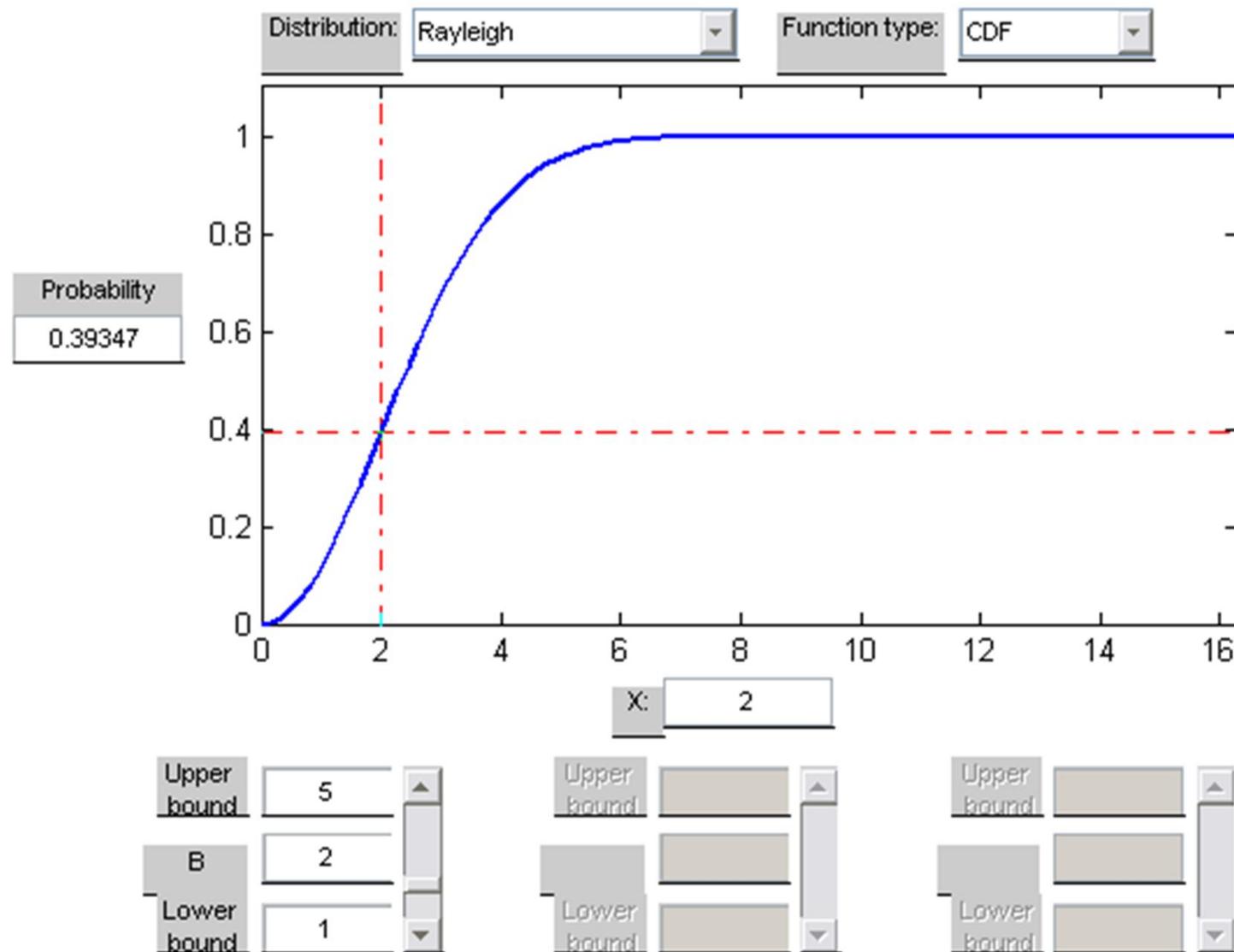
Poisson CDF



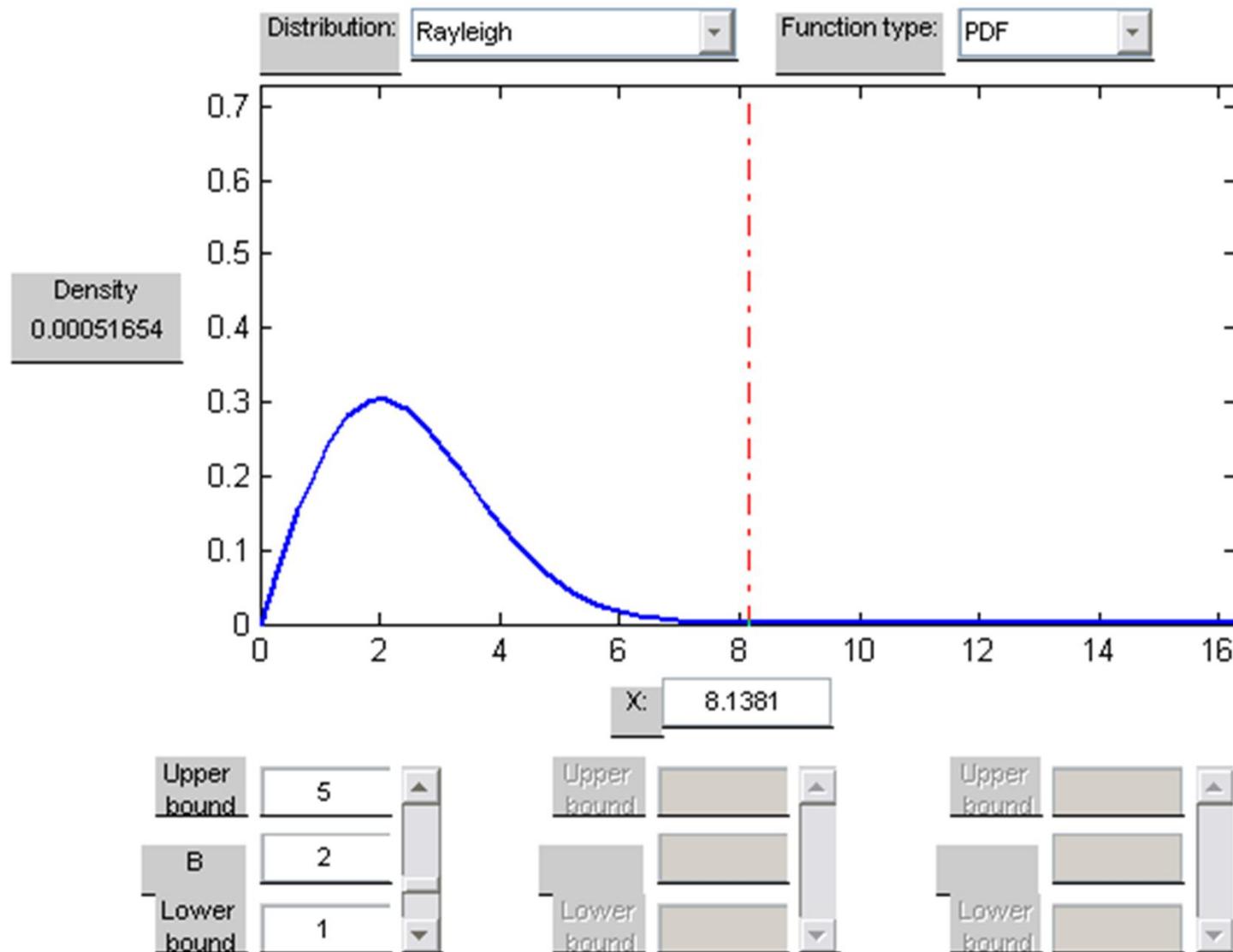
Poisson PDF



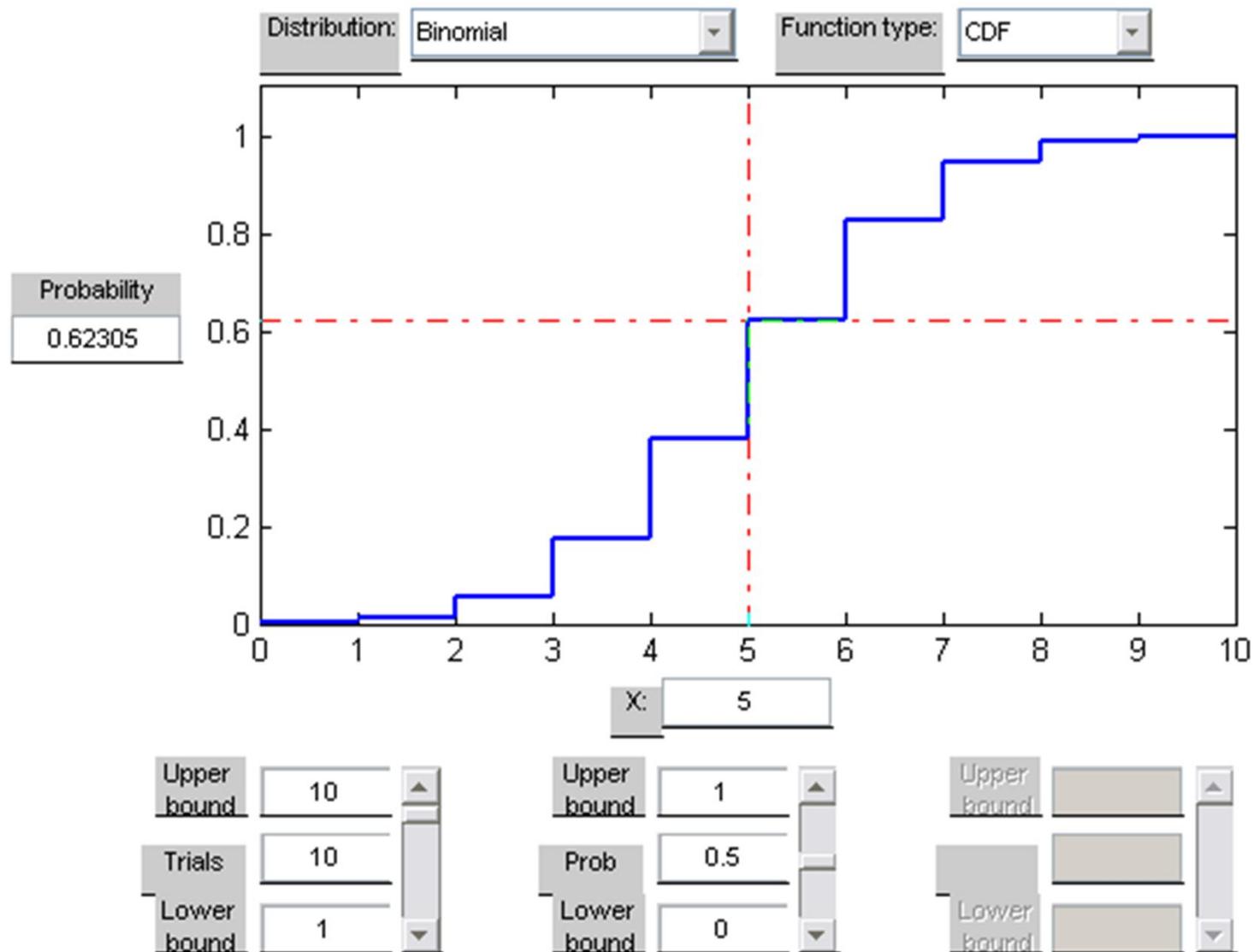
Rayleigh CDF



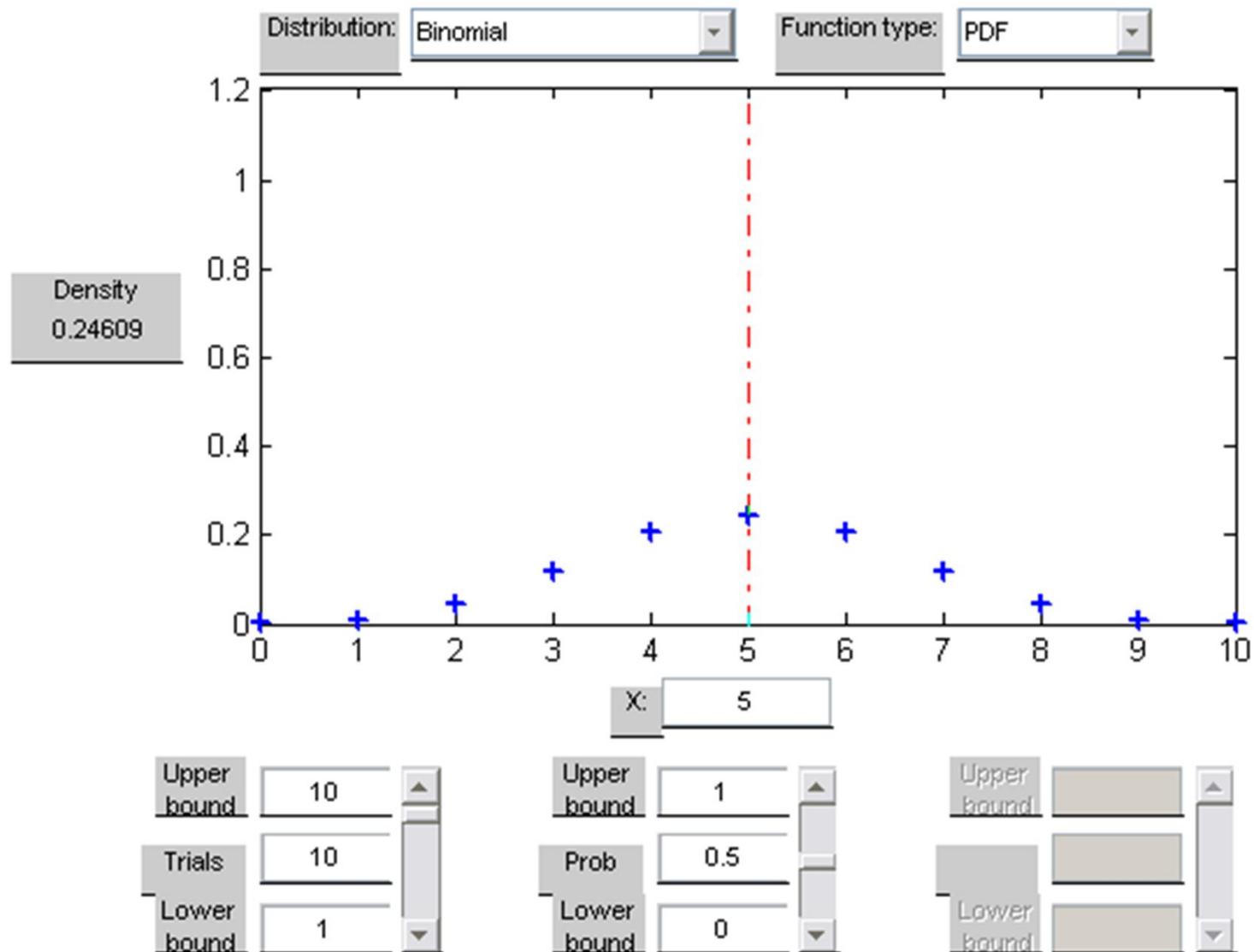
Rayleigh PDF



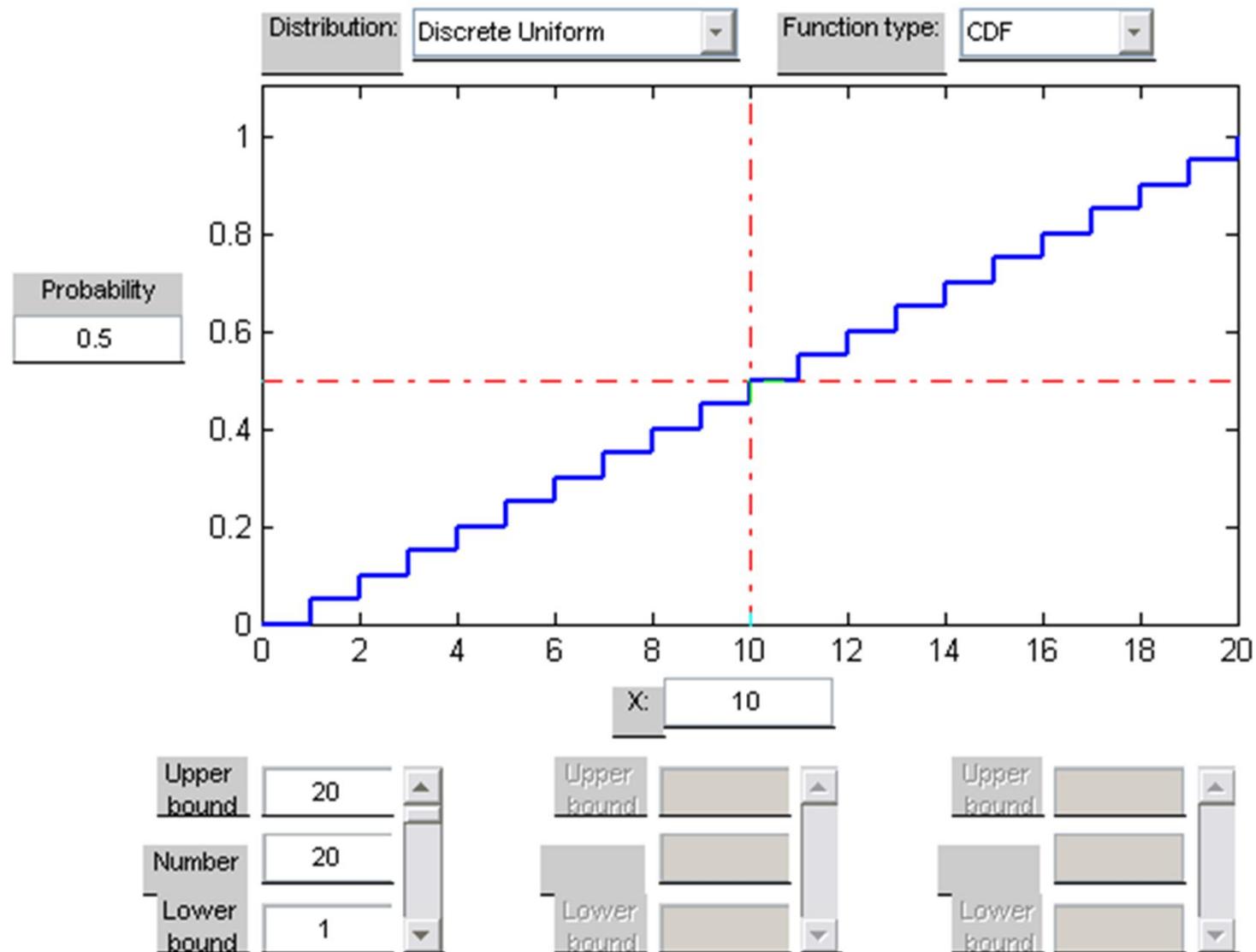
Binomial CDF



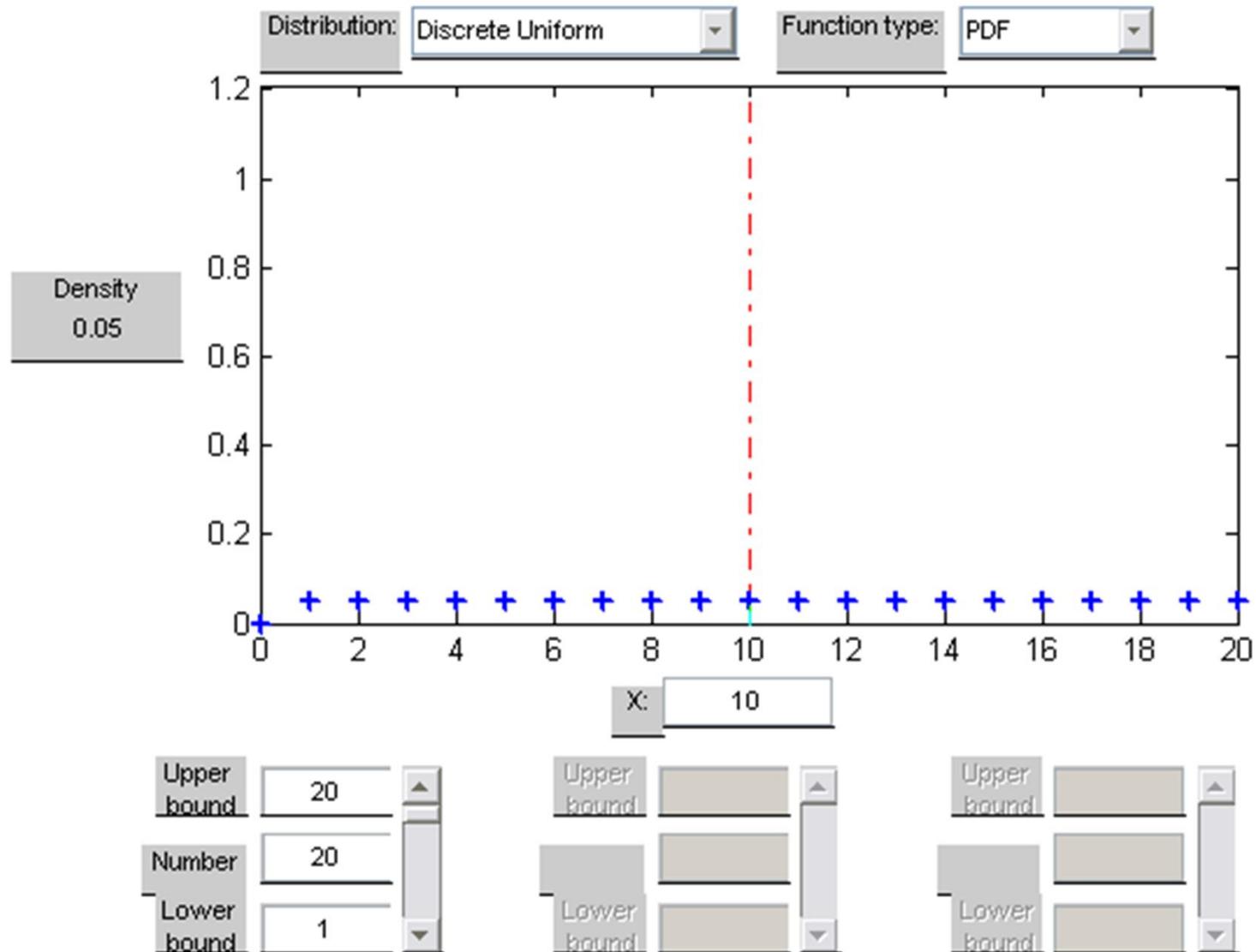
Binomial PDF



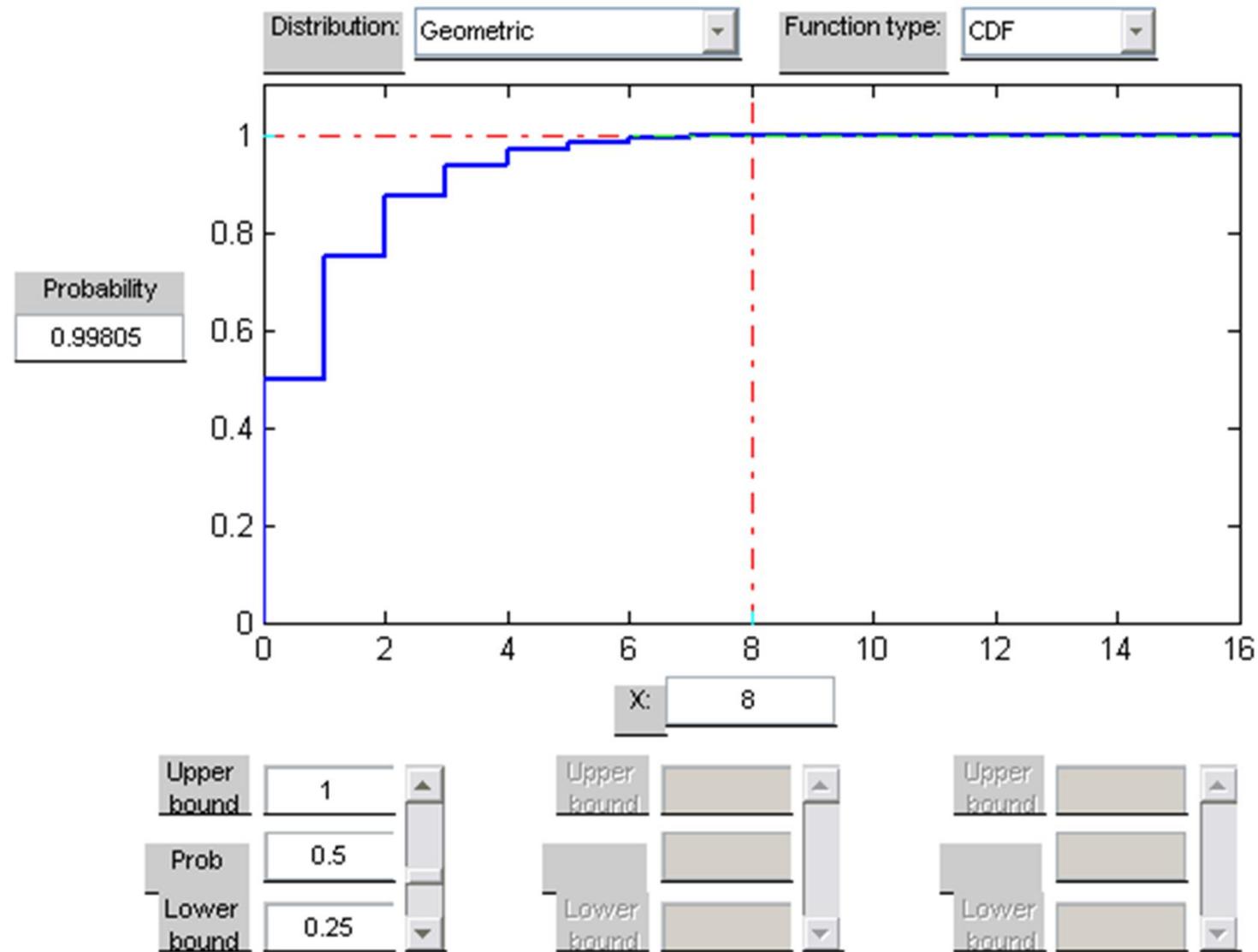
Diskretna uniformna CDF



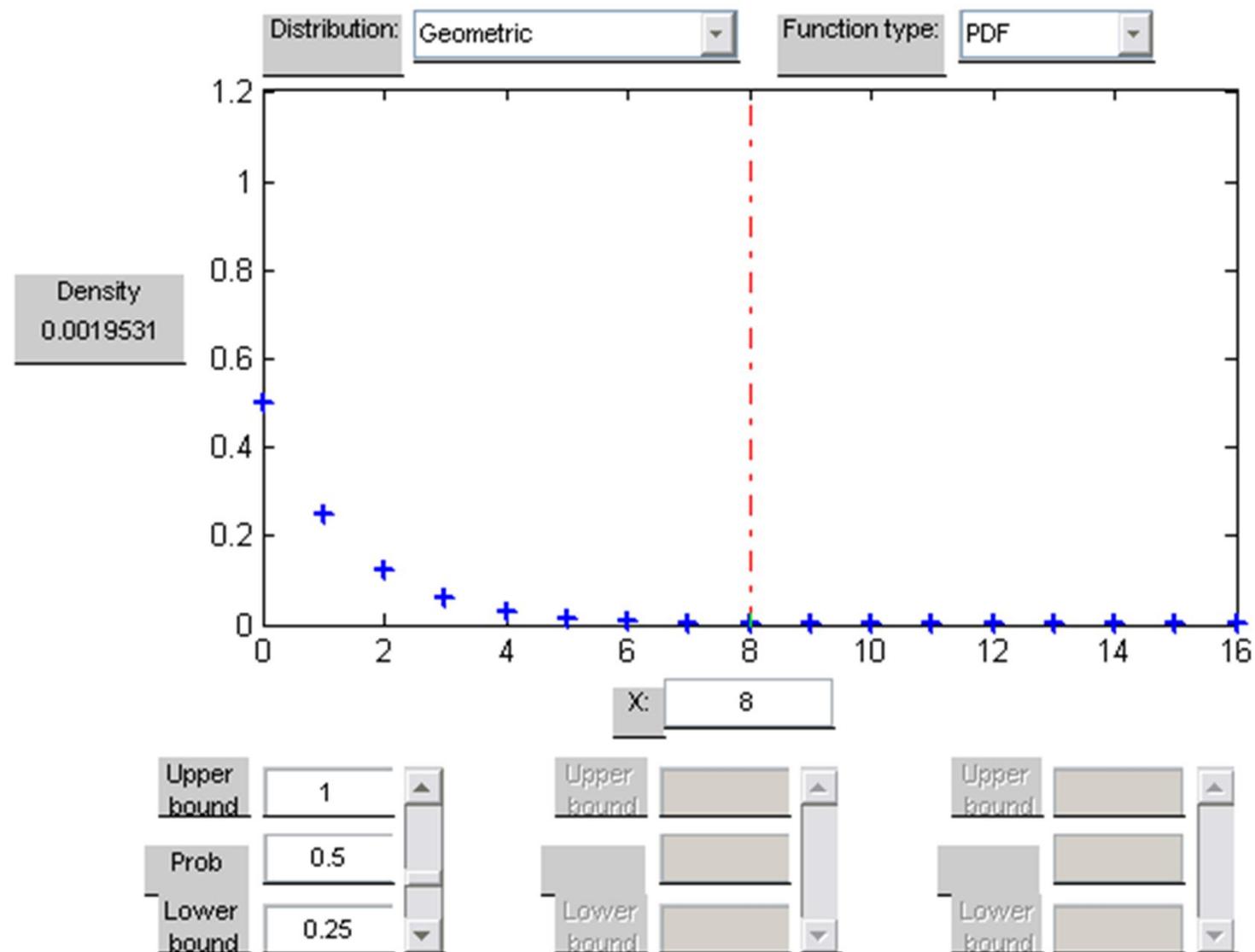
Diskretna uniformna PDF



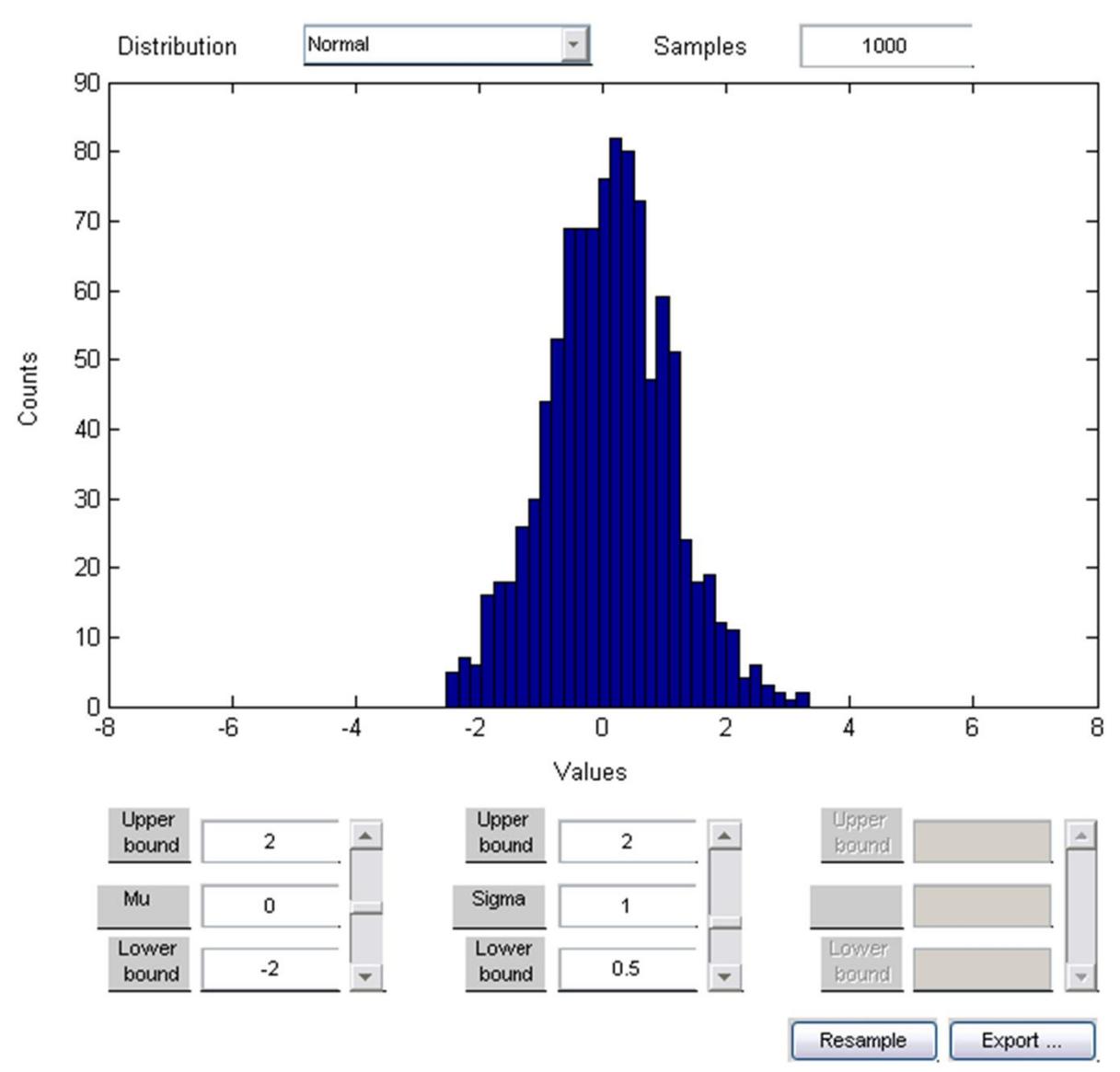
Geometric CDF



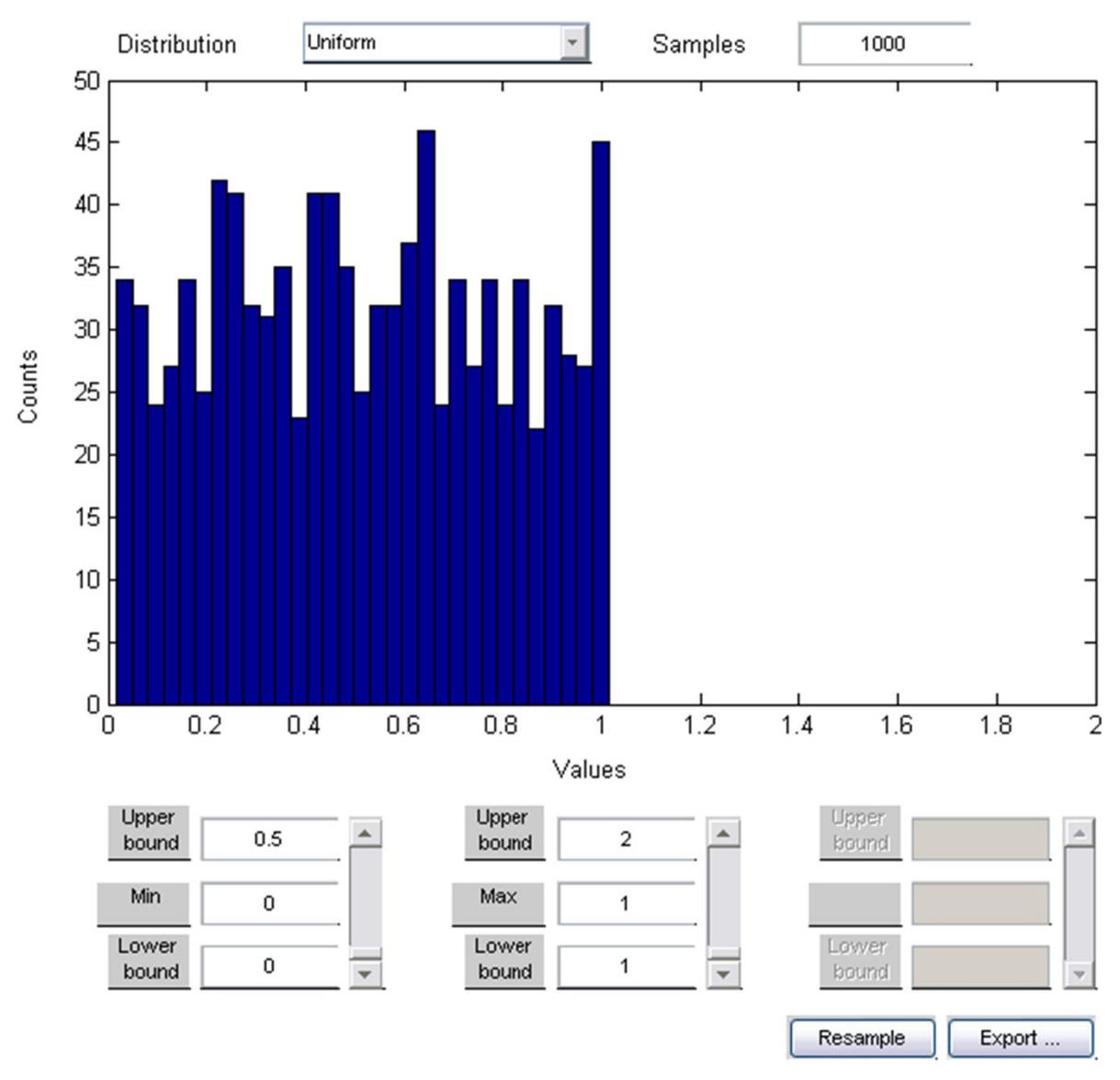
Geometric PDF



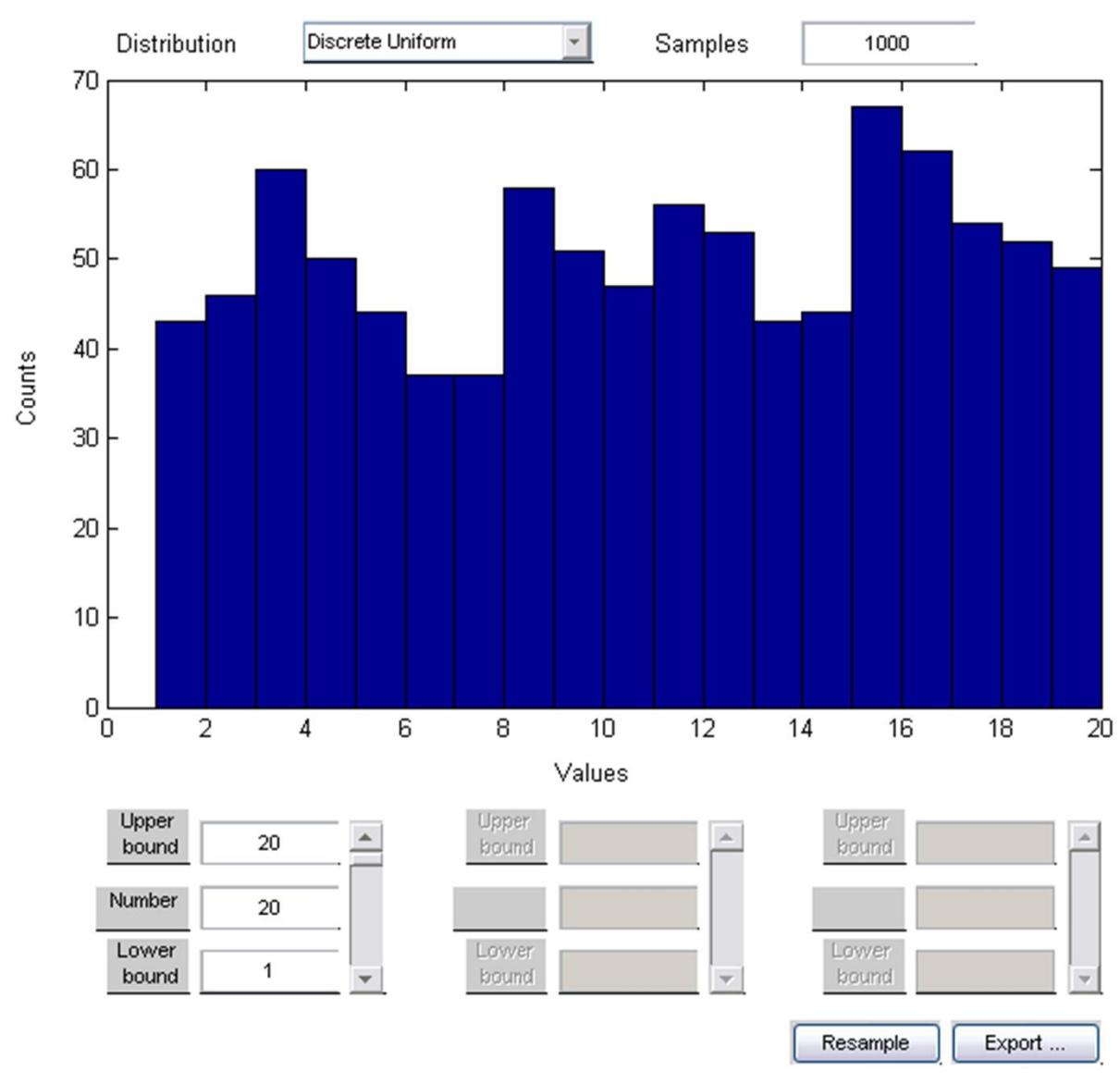
Normalna raspodela - generator



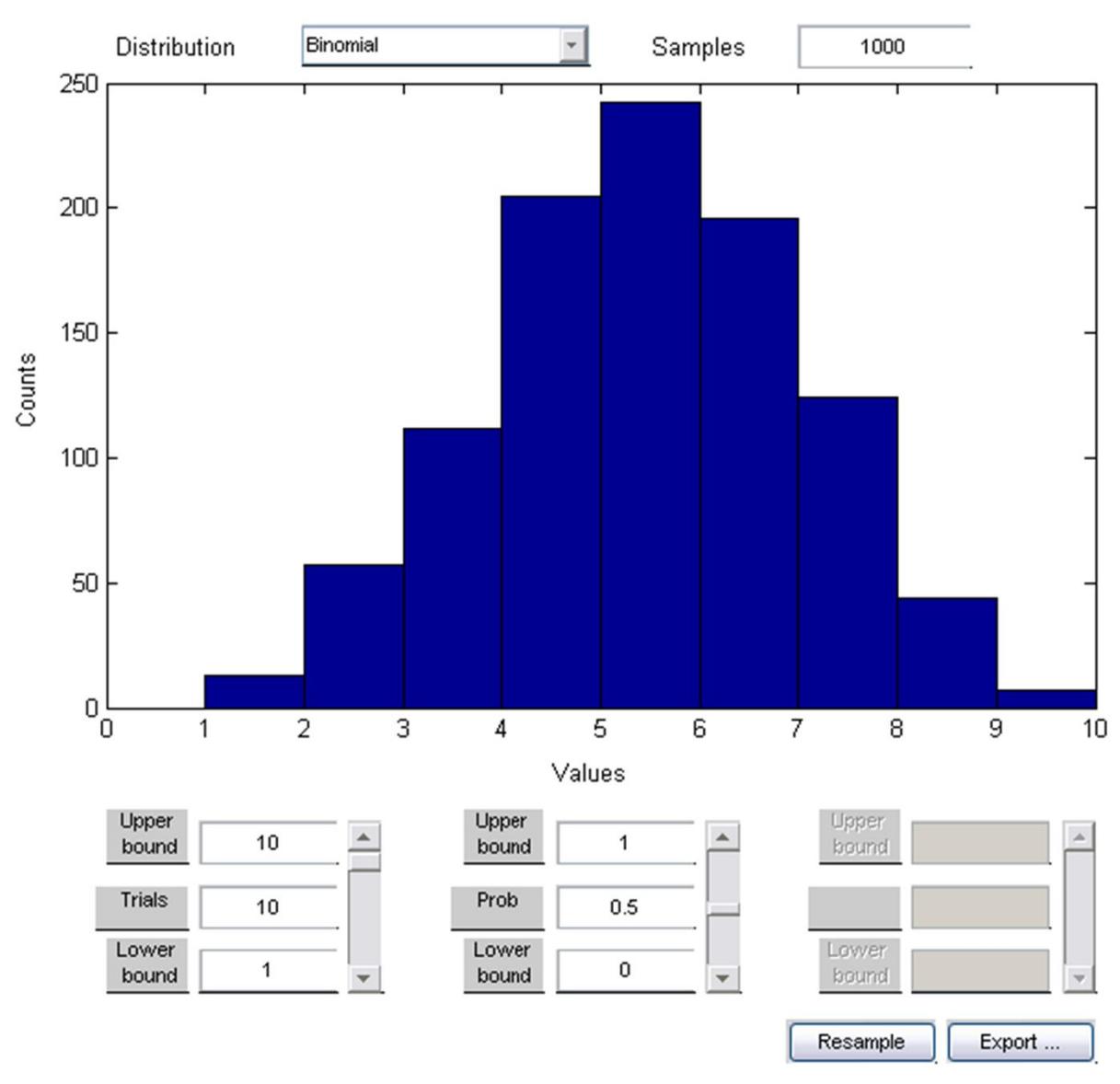
Uniformna raspodela - generator



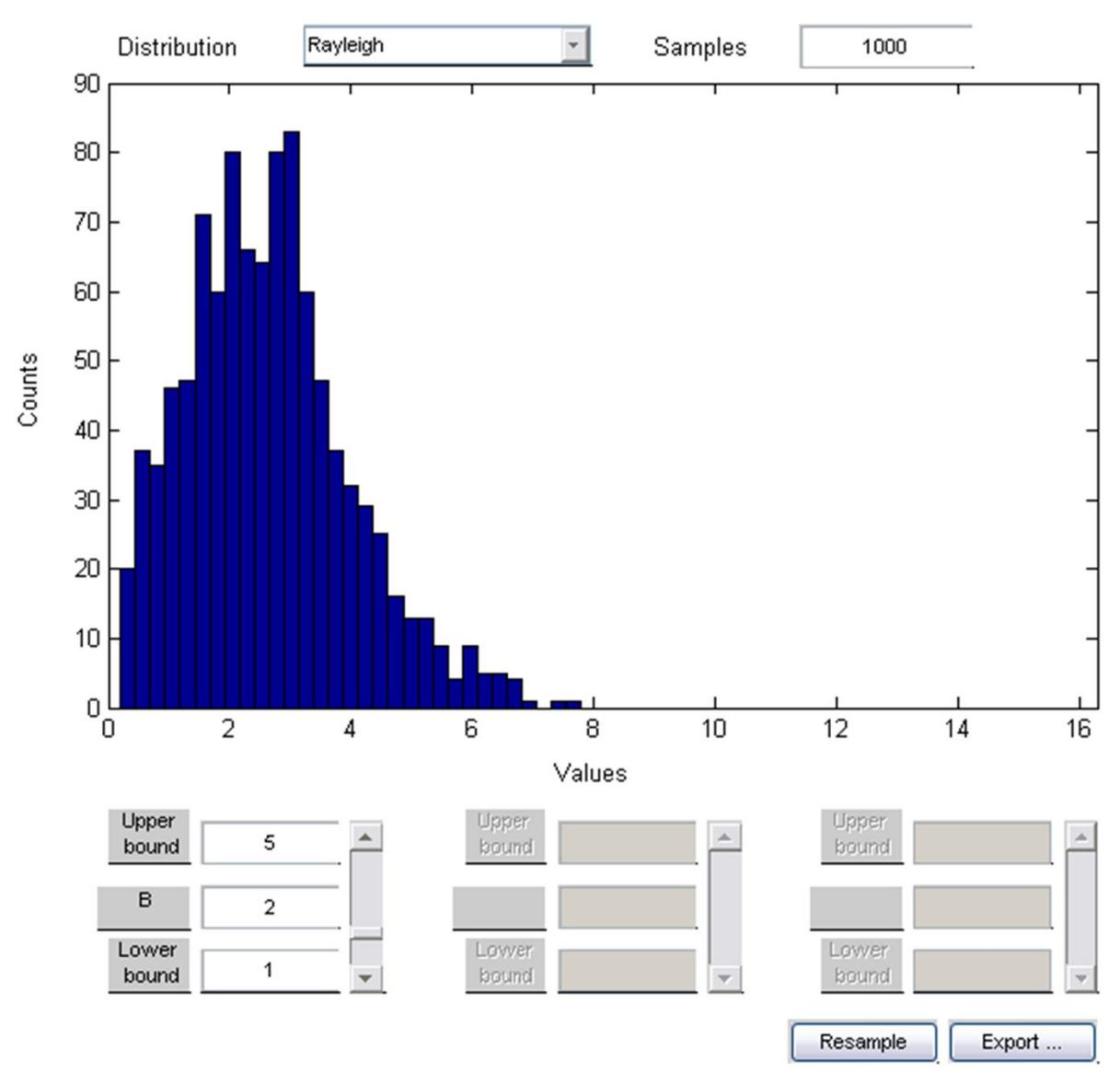
Diskretna uniformna raspodela



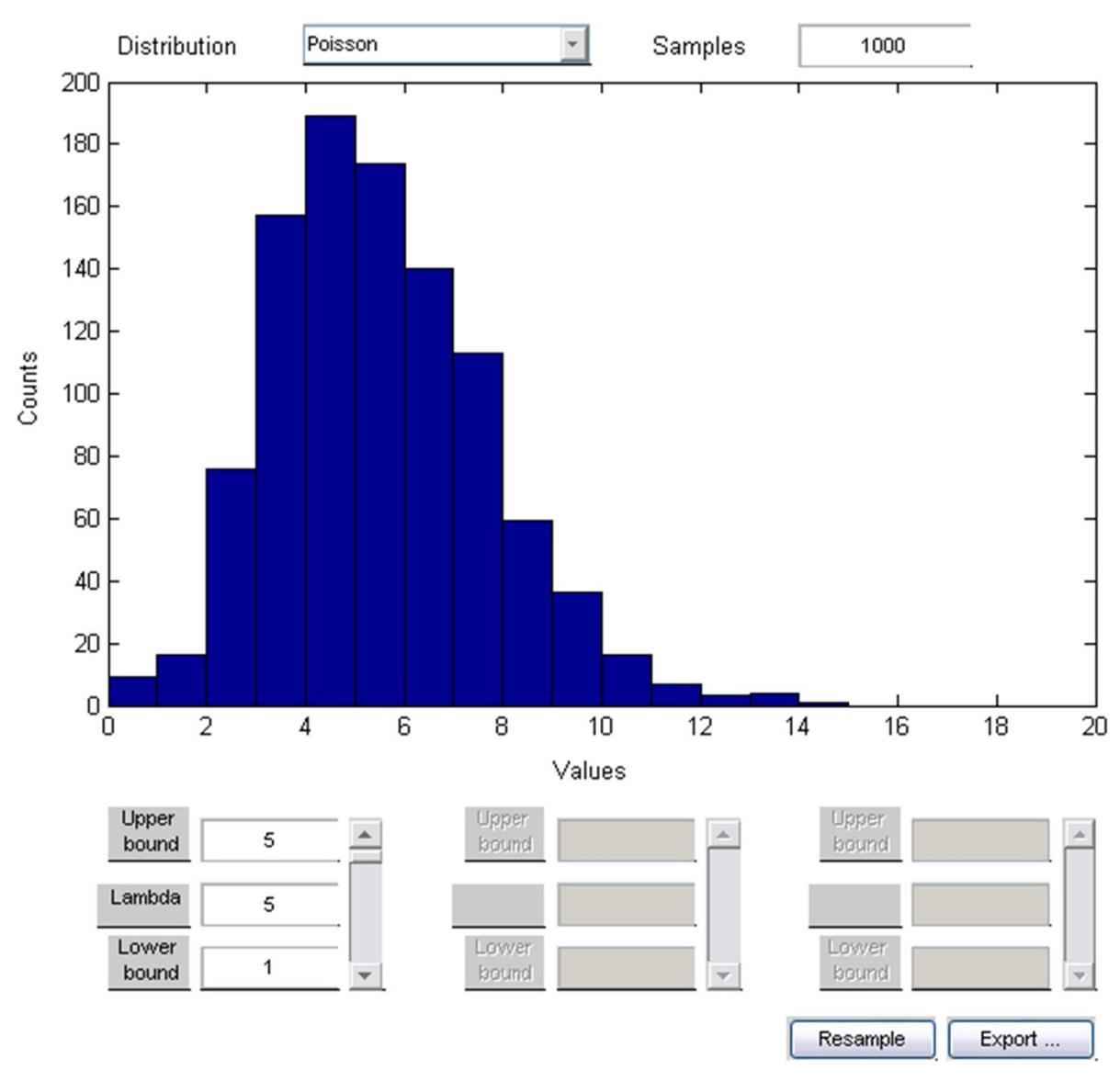
Binomial raspodela



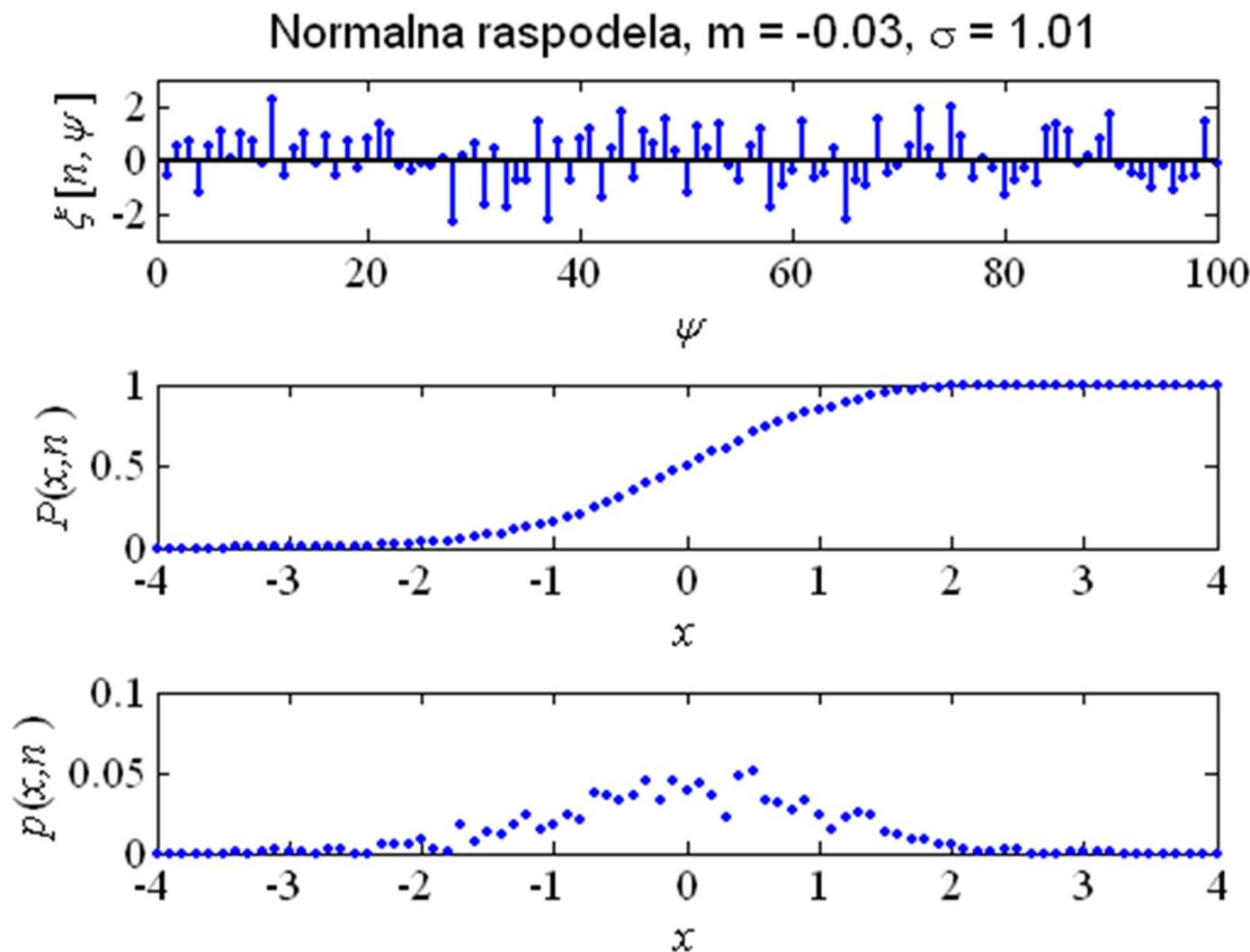
Rayleigh raspodela



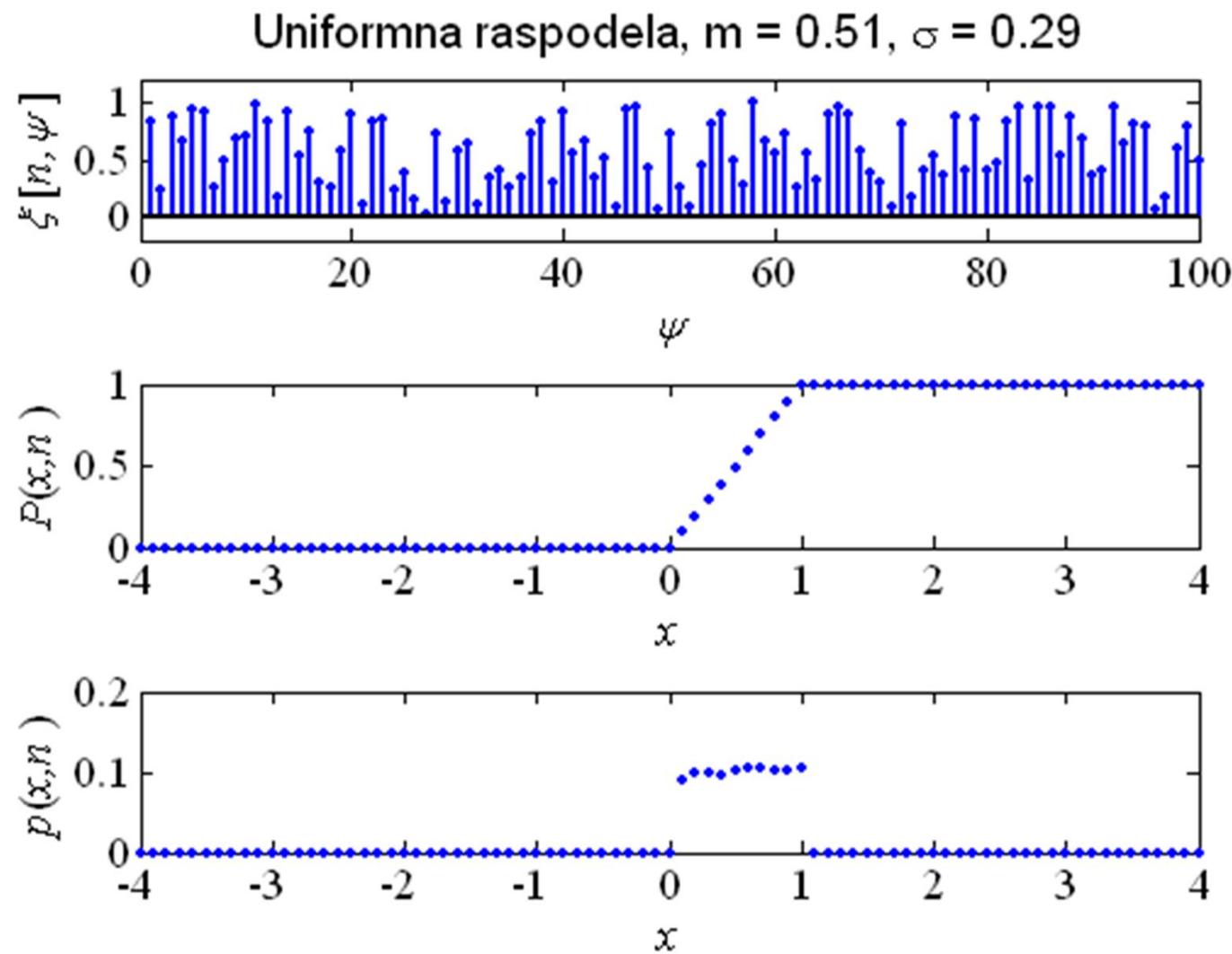
Poisson raspodela



Generisanje sekvence - normalna



Generisanje sekvence - uniformna



Matlab kod (1)

```
% Program os2_01_02  
% normalna raspodela  
  
clear all, close all; clc  
set(0,'DefaultLineLineWidth',2)  
fs = 14;  
fontname = 'Times New Roman';
```

Inicijalizacija

```
N = 1000;  
x=random('normal',0,1,1,N);  
m = mean(x)  
s = std(x)
```

Generisanje signala
i izračunavanje
statističkih karakteristika

Procesiranje signala

41

Matlab kod (2)

```
f = -4:0.1:4;  
P = [];  
for ind = 1:length(f)  
    P = [P sum(x<=f(ind))];  
end  
p = [0];  
for ind = 2:length(f)  
    p = [p sum(x<=f(ind) & x>=f(ind-1))];  
end
```

izračunavanje
statističkih karakteristika

Matlab kod (3)

```
subplot(3,1,1)
stem(x,'Marker','.')
axis([0 N/10 -3 3])

xlabel('\it\psi')
ylabel('{\it\xi} [{\itn,\psi}]')

title(['Normalna raspodela, m = ' ...
    num2str(round(m*100)/100) ', \sigma = ' ...
    num2str(round(s*100)/100)])
set(get(gca,'Title'),'FontSize',fs);
set(get(gca,'XLabel'),'FontName',fontname,'FontSize',fs);
set(get(gca,'YLabel'),'FontName',fontname,'FontSize',fs);
```

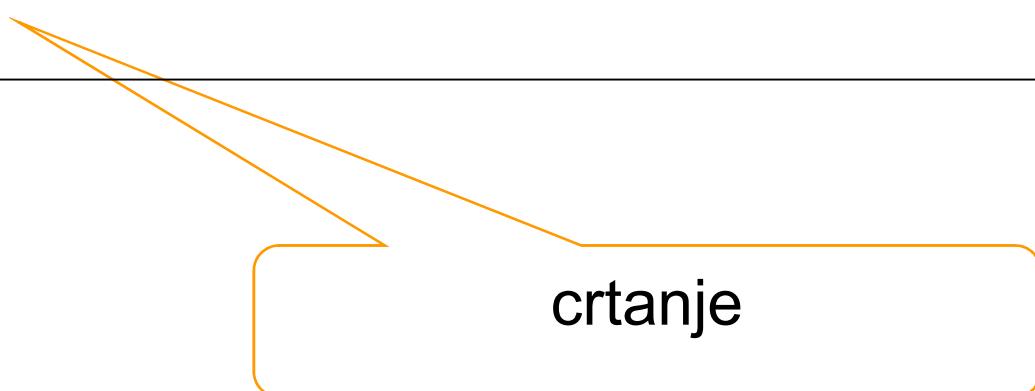
crtanje

Procesiranje signala

Matlab kod (4)

```
subplot(3,1,2)
plot(f,P/N,'.')
ylabel('{\it P}({\it x},n)')
xlabel('{\it x}')
set(get(gca,'XLabel'),'FontName',fontname,'FontSize',fs);
set(get(gca,'YLabel'),'FontName',fontname,'FontSize',fs);

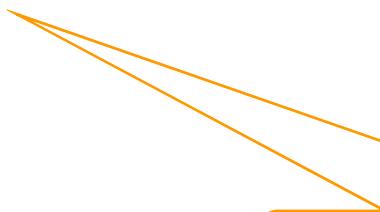
subplot(3,1,3)
plot(f,p/N,'.')
ylabel('{\it p}({\it x},n)')
xlabel('{\it x}')
```



crtanje

Matlab kod (5)

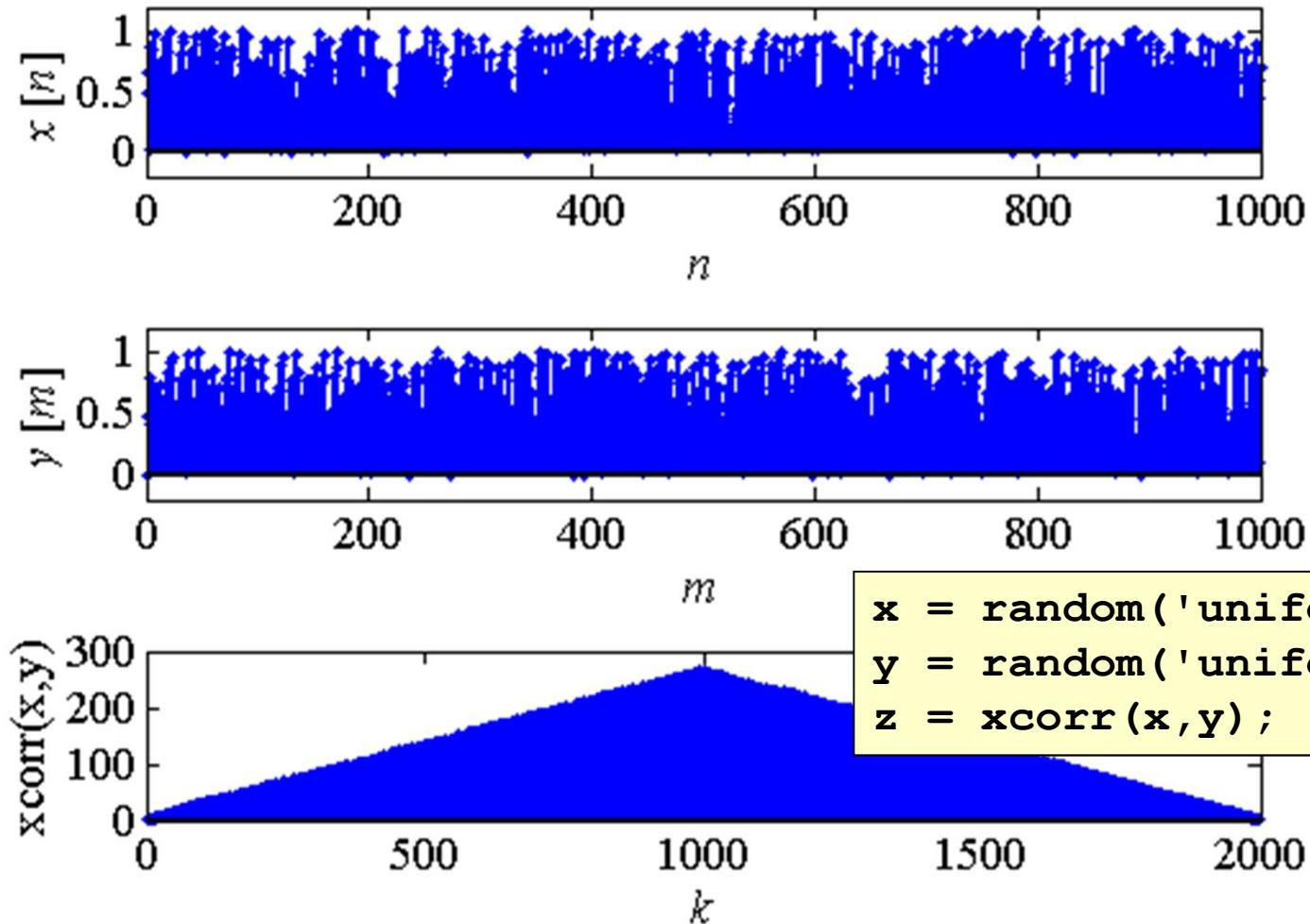
```
set(gcf,'Name','Slucajni signali','NumberTitle','off')
set(findobj('Type','axes'),'FontName',fontname,'FontSize',fs);
set(findobj('Type','text'),'FontName',fontname);
set(get(gca,'XLabel'),'FontName',fontname,'FontSize',fs);
set(get(gca,'YLabel'),'FontName',fontname,'FontSize',fs);
```



izbor slova

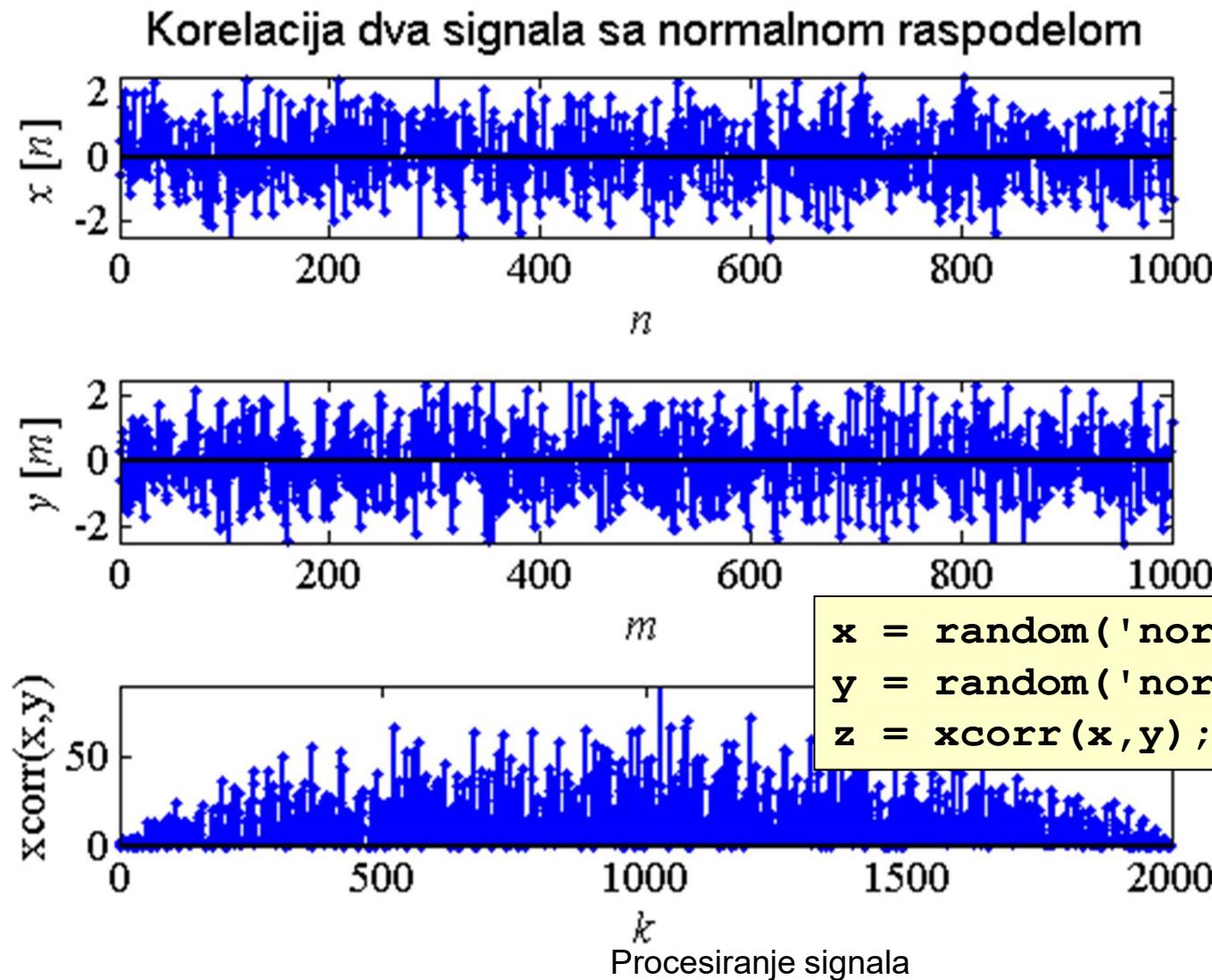
Korelacija dve sekvence (1)

Korelacija dva signala sa uniformnom raspodelom



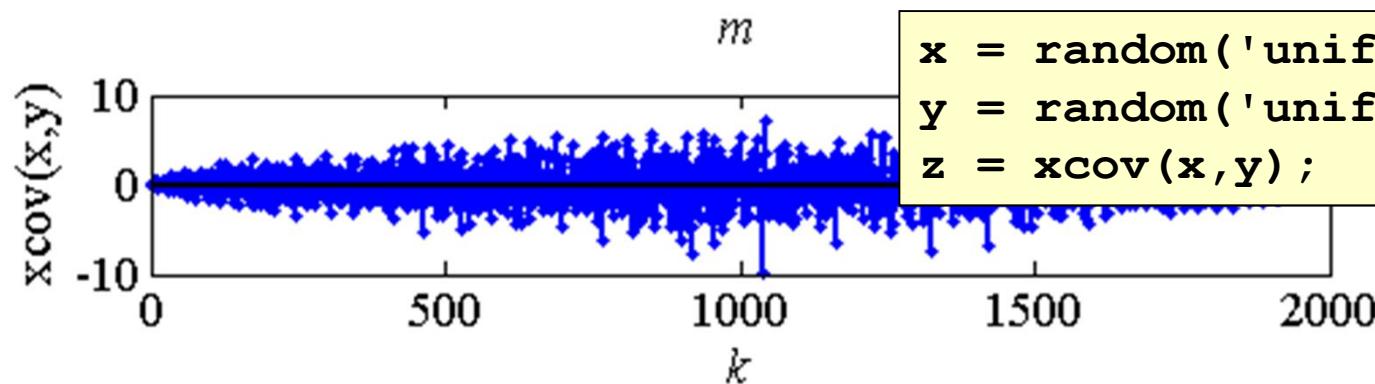
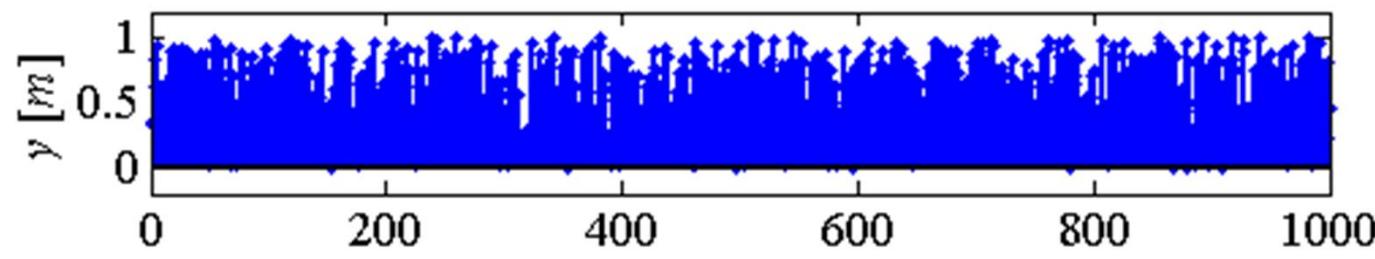
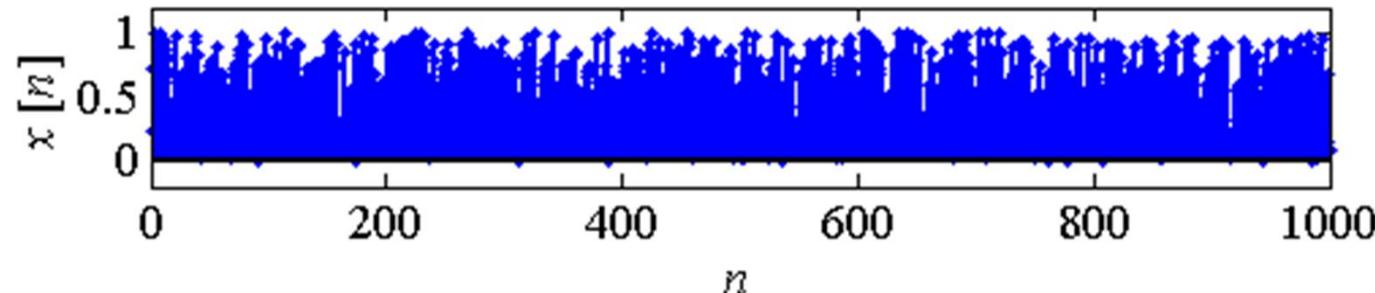
Procesiranje signala

Korelacija dve sekvene (2)



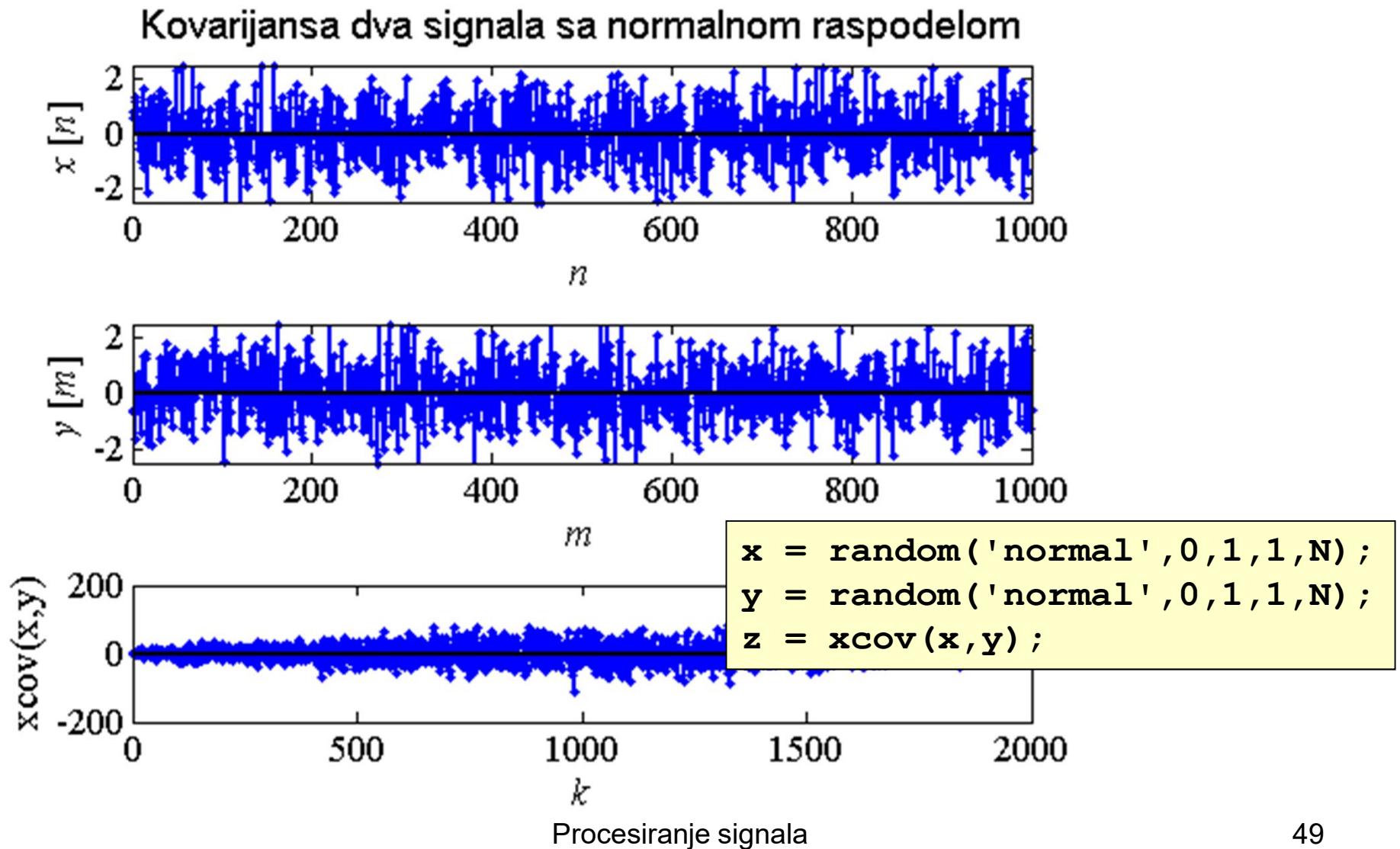
Kovarijansa dve sekvence (1)

Kovarijansa dva signala sa uniformnom raspodelom



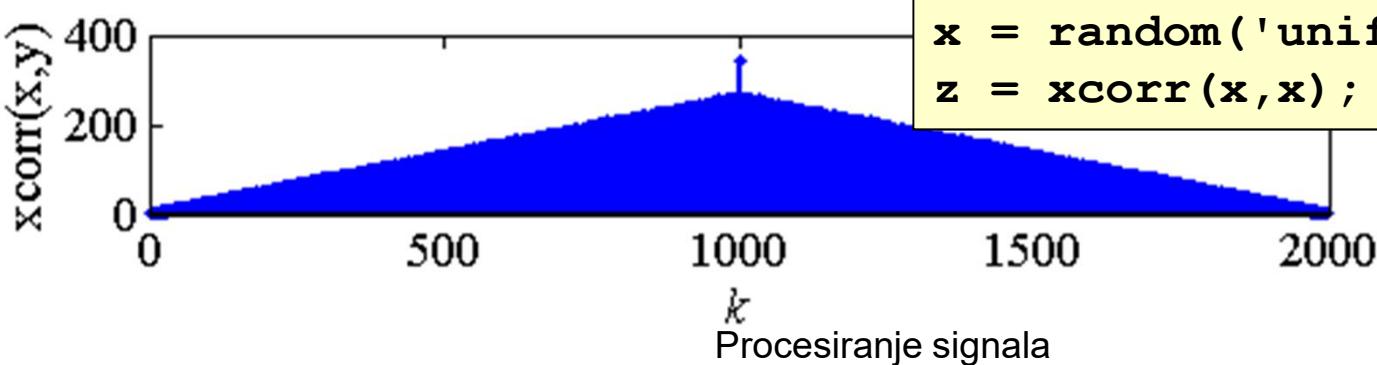
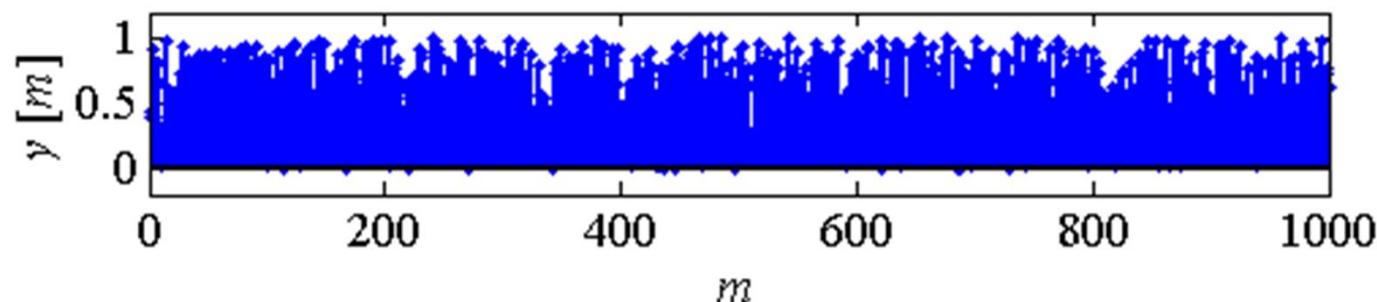
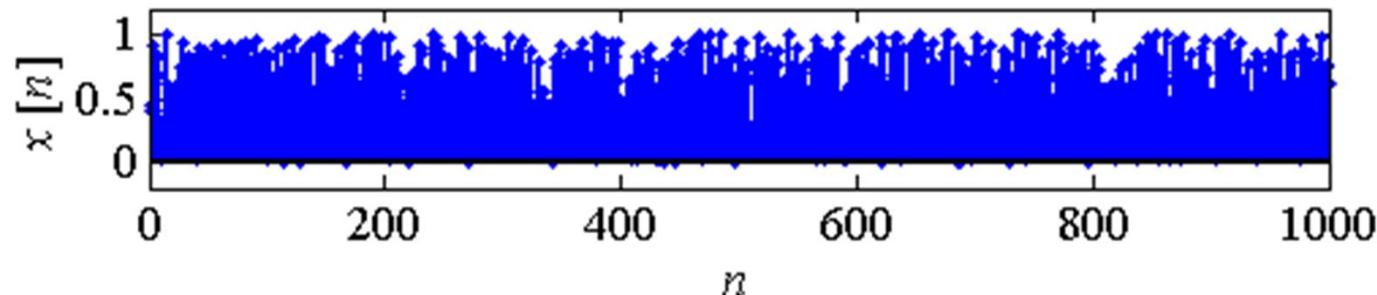
Procesiranje signala

Kovarijansa dve sekvence (2)



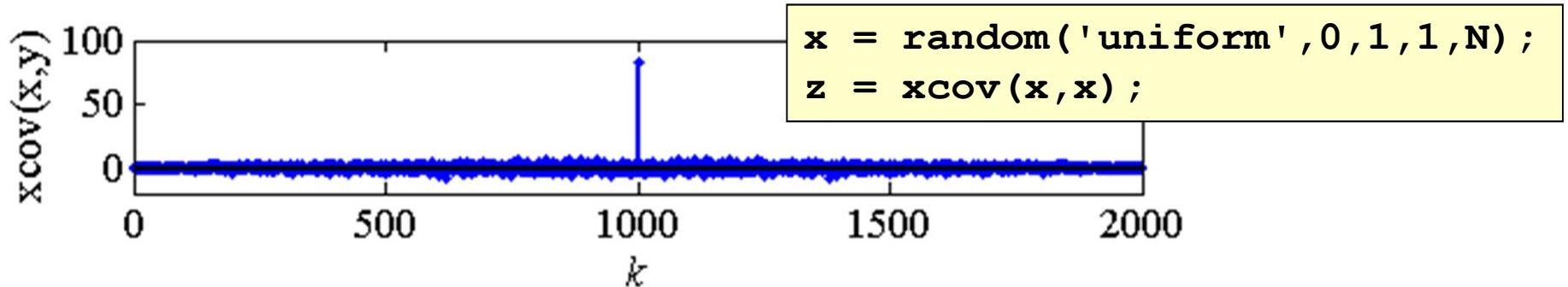
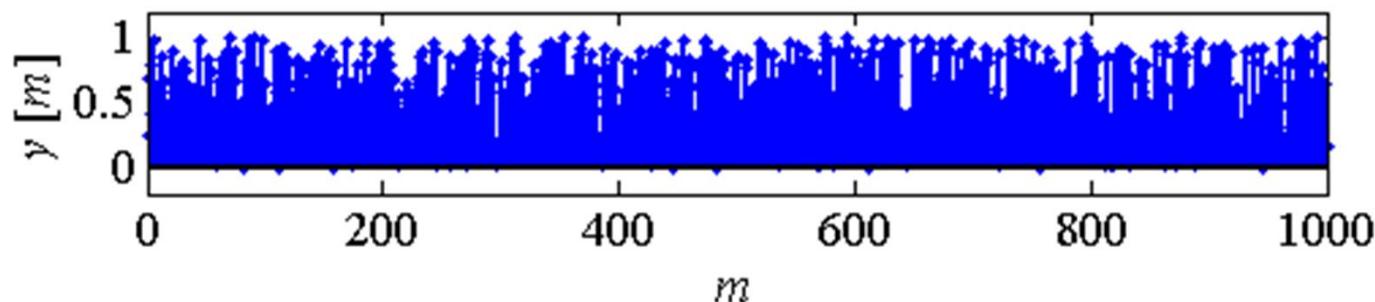
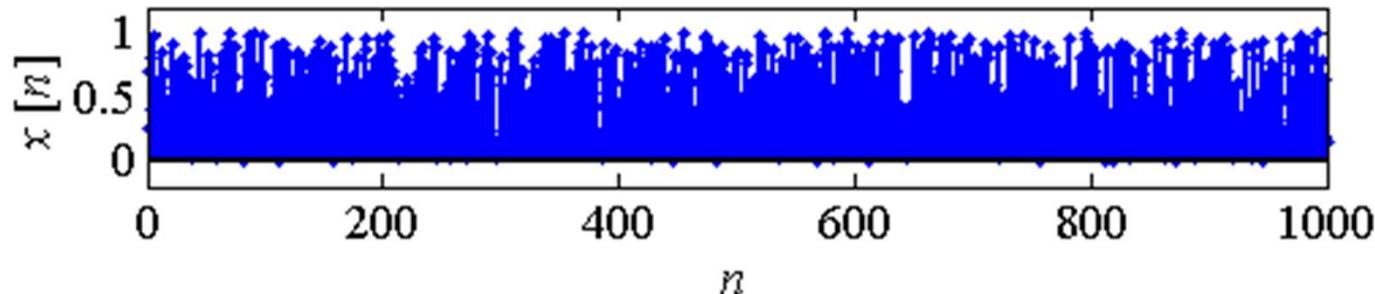
Autokorelacija sekvence

Autokorelacija signala sa uniformnom raspodelom



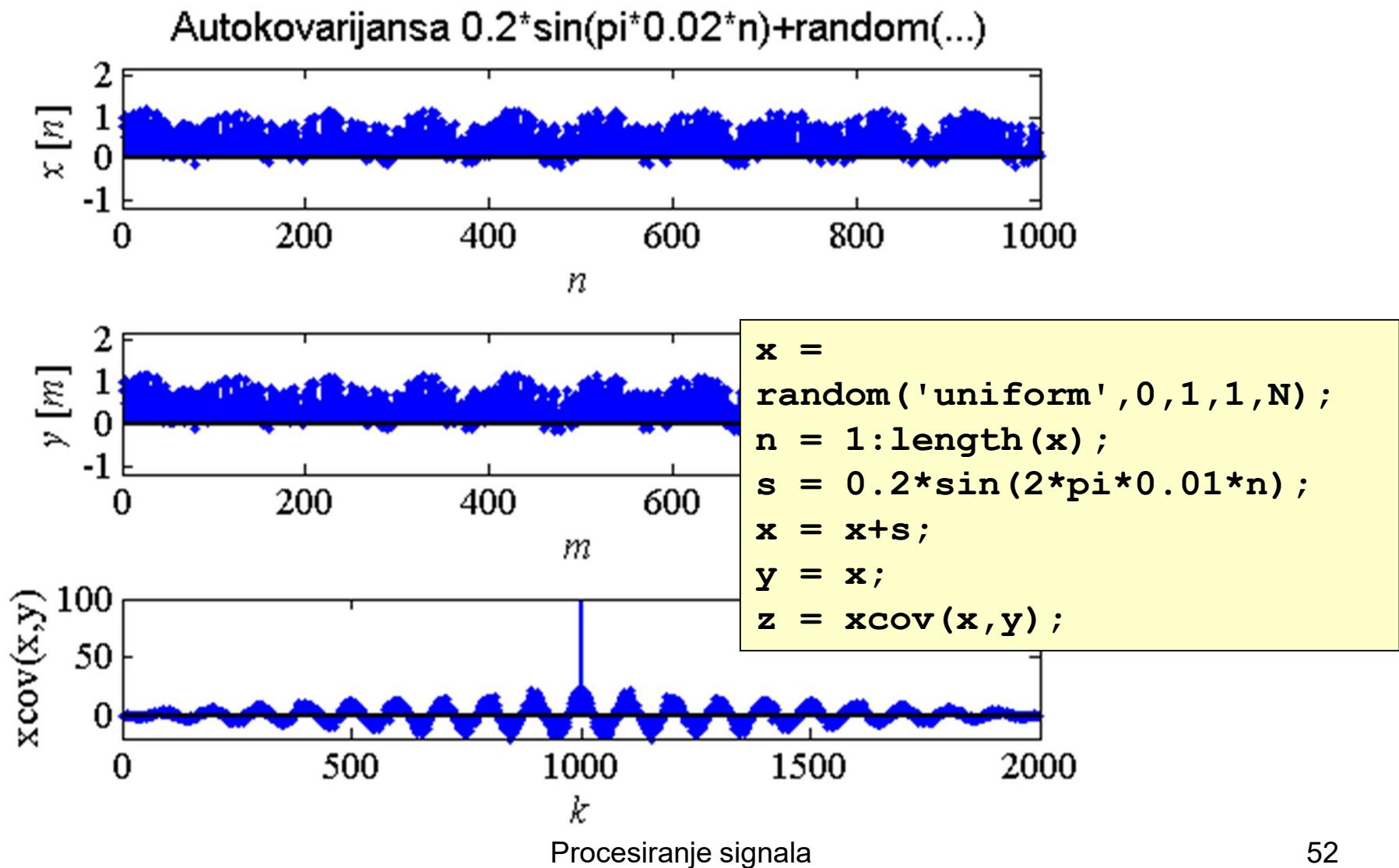
Autokovarijansa sekvence

Autokovarijansa signala sa uniformnom raspodelom



Procesiranje signala

Autokovarijansa (2)



Slučajni signali konačne dužine

Procena statističkih osobina slučajnog procesa iz segmenta signala konačne dužine $\{\xi[n]\}$

$$\hat{m} = \frac{1}{N+1} \sum_{n=0}^N \xi[n]$$

srednja vrednost

$$\hat{\sigma}^2 = \frac{1}{N+1} \sum_{n=0}^N (\xi[n] - \hat{m})^2$$

varijansa

$$\hat{\gamma}[k] = \frac{1}{N+1} \sum_{n=0}^N (\xi[n] - \hat{m})(\xi[n+k] - \hat{m})$$

autokovarijansa

Nepristrasnost procene

Očekivana vrednost procene srednje vrednosti jednaka je pravoj srednjoj vrednosti

$$m = \hat{m} \Big|_{N \rightarrow \infty}$$

nepristrasna procena

$$\sigma = \hat{\sigma} \Big|_{N \rightarrow \infty}$$

asimptotski nepristrasna procena

Spektar slučajnih signala

- **Energija** stacionarnih slučajnih signala je **beskonačna** i ne mogu se izračunati
Furijeova i z-transformacija
- **Autokorelaciona** i **autokovrijansna**
sekvenca stacionarnog slučajnog signala
imaju **konačnu energiju** i u većini
praktičnih slučajeva postoje transformacije

$$r_{\xi\xi}(n, n+k) = r_{\xi\xi}[k]$$

$$\gamma_{\xi\xi}(n, n+k) = \gamma_{\xi\xi}[k]$$

Spektralna gustina snage

- **Spektralna gustina snage** se definiše kao Furijeova transformacija autokorelace funkcije

$$E(\xi[n]) = 0$$

$$R_{\xi\xi}(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} r_{\xi\xi}[k] e^{-j\omega k}, \quad |\omega| < \pi$$

- Inverzna transformacija

Power density spectrum,
power spectrum

$$r_{\xi\xi}[k] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} R_{\xi\xi}(e^{j\omega}) e^{j\omega k} d\omega$$

Srednja snaga slučajnog signala

- Snaga slučajnog signala

$$S_{\xi\xi}(\omega) = R_{\xi\xi}(e^{j\omega})$$

- Srednja snaga slučajnog signala**
average power

$$E(\xi^2[n]) = r_{\xi\xi}[0] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} R_{\xi\xi}(e^{j\omega}) d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} S_{\xi\xi}(\omega) d\omega$$

Indirektan metod određivanja gustine energije spektra signala

- (1) izračuna se autokorelaciona funkcija diskretnog signala
- (2) izračuna Furijeova transformacija autokorelace funkcije koja predstavlja gустину energetskog spektra

$$r_{\xi\xi}(k) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] x[n+k]$$

$$S_{\xi\xi}(\omega) = R_{\xi\xi}(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} r_{\xi\xi}[k] e^{-j\omega k}, \quad |\omega| < \pi$$

Furijeova transformacija kovarijanse

- Furijeova transformacija autokovarijanse

$$\Gamma_{\xi\xi}(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \gamma_{\xi\xi}[k] e^{-j\omega k}, \quad |\omega| < \pi$$

- Inverzna transformacija

$$\gamma_{\xi\xi}[k] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \Gamma_{\xi\xi}(e^{j\omega}) e^{j\omega k} d\omega$$

Varijansa i srednja snaga

- Varijansa

$$\sigma^2 = \gamma_{\xi\xi}[0]$$

- Varijansa, srednja snaga i srednja vrednost

$$\sigma^2 = \gamma_{\xi\xi}[0] = r_{\xi\xi}[0] - m^2$$

Diskretni beli šum

- **Diskretni beli šum** je deskretni slučajni signal čija je spektralna gustina snage konstantna na svim učestanostima (srednja vrednost signala je jednaka nuli)

$$R_{\xi\xi}(e^{j\omega}) = \sigma^2$$

- Autokorelaciona funkcija diskretnog belog šuma jednaka je nuli za $k \neq 0$

$$r_{\xi\xi}[k] = \sigma^2 \delta[k]$$

Procesiranje signala

z-transformacija autokorelaciјe

- **z-transformacija** u opštem slučaju ne postoji – ako postoji, može da se izračuna

$$R_{\xi\xi}(z) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} r_{\xi\xi}[k] z^{-k}$$

- Inverzna transformacija

$$r_{\xi\xi}[k] = \frac{1}{2\pi j} \oint_C R_{\xi\xi}(z) z^{k-1} dz$$

Procesiranje signala

Procesiranje diskretnog slučajnog signala LTI sistemom

- Odrediti statističke osobine signala $y[n]$ na izlazu linearog vremenski nepromenljivog (LTI) sistema, čiji je impulsni odziv $h[n]$ i frekvencijski odziv $H(e^{j\omega})$, kada se pobudi diskretnim slučajnim signalom $x[n]$ koji je jedan član ansambla slučajnog procesa $\{\xi[n, \psi]\}$
- $y[n]$ je takođe diskretnim slučajni signal

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] x[n-k]$$

Procesiranje signala

Srednja vrednost izlaznog signala

- Srednja vrednost izlaznog signala $E\{y[n]\}$ jednaka je proizvodu srednje vrednosti pobudnog signala $E\{x[n]\}$ i frekvencijskog odziva za $\omega=0$
 $H(e^{j0})=H(1)$

$$E\{y[n]\} = E\{x[n]\} H(1)$$

$$m_y = m_x H(1)$$

Autokorelacija izlaznog signala

- Autokorelacija izlaznog signala kada je poduda diskretni beli šum sa nultom srednjom vrednošću

$$r_{xx}[k] = \sigma_x^2 \delta[k]$$

$$r_{yy}[n] = \sigma_x^2 \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] h[k+n]$$

$$\sigma_y^2 = r_{yy}[0] = \sigma_x^2 \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]|^2 = \frac{\sigma_x^2}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |H(e^{j\omega})|^2 d\omega$$

Spektralna gustina snage izlaznog signala

- Furijeova i z-transformacija izlaznog signala

$$R_y(e^{j\omega}) = |H(e^{j\omega})|^2 R_x(e^{j\omega})$$

$$R_y(z) = H(z) H(z^{-1}) R_x(z)$$

Određivanje spektra signala iz konačnog broja odbiraka

- Može se odrediti samo **procena spektra** signala zbog konačne dužine signala
- Zbog posmatranja signala u konačnom vremenskom intervalu nastaje **izobličenje spektra** koji se procenjuje
- Uticaj dužine sekvence
 - (1) posmatra se za **determinističke signale** a zatim
 - (2) ovi rezultati se koriste za **procenu spektra** slučajnog signala

Periodogram

- **Periodogram** se koristi za **procenu** spektralne snage korišćenjem prozorske funkcije
 1. sekvenca **beskonačne dužine** $\{x[n]\}$ (ili veoma velike dužine) množi se sa
 2. **prozorskom funkcijom** $\{w[n]\}$
 3. dobija se **sekvenca konačne dužine** $\{v[n]\}$
 4. iz $\{v[n]\}$ se procenjuje spektar signala $\{x[n]\}$

$$v[n] = x[n]w[n] = \begin{cases} x[n], & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0, & \text{drugde} \end{cases}$$

$\{w[n]\}$ je pravougaoni prozor

Procena spektralne gustine snage

- Normalizaciona konstanta C treba da elimiše uticaj prozorske funkcije

$$\hat{P}_x(\omega) = \frac{1}{CN} |V(e^{j\omega})|^2$$

$$\hat{P}_x(\omega) = \frac{1}{CN} \left| \sum_{n=0}^{N-1} x[n] w[n] e^{-j\omega n} \right|^2$$

$$C = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} |w[n]|^2$$

Modifikovani periodogram

Kada prozorska funkcija $\{w[n]\}$ nije pravougaona, tada se $P(\omega)$ naziva modifikovani periodogram

Diskretizacija periodograma

- U praksi se periodogram izračunava za konačan skup učestanosti tako da se dobija skup vrednosti periodograma
- Sekvenca $\{x[n]\}$ pomnožena sa prozorskom funkcijom $\{w[n]\}$ generisala je sekvencu $\{v[n]\}$ konačne dužine N
- Umesto Furijeove transformacije sekvence $\{v[n]\}$, izračunava se DFT (Diskretna Furijeova Transformacija) u R tačaka, a uobičajeno je da je $R > N$, da bi se dobila diskretna predstava sa finijom podelom
- $\{v[n]\}$ se dopuni nulama do dužine R pa se izračuna DFT

$$\hat{P}_x(k) = \frac{1}{CN} |V(k)|^2$$

$$\omega_k = \frac{2\pi k}{R}, \quad 0 \leq k \leq R-1$$

Primena DFT u proceni spektra

- Prozorska funkcija $w[n]=1$
- Sekvenca $\{x[n]\}$ od N elemenata se produži da sadrži R elemenata
- Povećanje broja tačaka u suštini ne povećava frekvencijsku rezoluciju procene spektra već samo predstavlja interpolaciju između tačaka u kojima se spektar tačno procenjuje
- Frekvencijska rezolucija određena je isključivo dužinom sekвенце pre dopunjavanjem nulama

$$\hat{P}_x(k) = \frac{1}{N} \left| \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j2\pi nk/R} \right|^2, \quad k = 0, 1, \dots, L-1$$

$R \geq 7N$

Korektna – nepristrasna (unbiased) procena

- Kod procene spektra snage slučajnih signala pomoću periodograma se pojavljuje **problem curenja spektra** kao posledica konačnog broja odbiraka iz koga se izračunava procena
- Periodogram predstavlja **asimptotski nepristrasnu** procenu spektralne gustine snage jer se pristrasnost približava nuli sa porastom dužine prozora
- Periodogram **nije konzistentna** procena stvarne vrednosti gustine spektra snage slučajnog signala, jer ne konvergira ka stvarnoj gustini spektra snage sa porastom dužine prozora (posmatra se sekvenca konačnog trajanja)

Usrednjavanje periodograma

- Metod procene spektra snage, prvobito predložen od *Bartlett-a* (Bartlet) i modifikovan od *Welch-a* (Velč), zasniva se na izračunavanju modifikovanog periodograma od R preklapajućih delova ulaznih odbiraka dužine N a zatim usrednjavanja ovih R periodograma
- Neka se dva susedna segmenta preklapaju za K odbiraka i posmatrajmo r -ti segment

$$v_r[n] = x[n + rK] w[n], \quad 0 \leq n \leq N - 1, \quad 0 \leq r \leq R - 1$$

$$\hat{P}_{x,r}(\omega) = \frac{1}{CN} \left| V_r(e^{j\omega}) \right|^2$$

iranje s

$$\hat{P}_{x,W}(\omega) = \frac{1}{R} \sum_{r=0}^{R-1} \hat{P}_{x,r}(\omega)$$

74

psddemo

Power Spectral Density Demo

The screenshot shows the MATLAB Help Navigator window for the 'psddemo' demo. The title bar reads 'Signal Processing Demo: psddemo'. The left pane contains a 'Demos' section under 'Signal Processing' which includes categories like Database, Filter Design, etc. The main pane displays the demo content:

View code for psddemo **Run this demo**

Power Spectral Density Demo

psddemo Power Spectral Density Demo.
psddemo displays the Power Spectral Density (PSD) of several signals. This demo contains these components:

Signals

Apply different spectral estimators to three noisy signals. The first signal contains both narrowband (sinusoids) and broadband (autoregressive process) components. The SNR is defined as the ratio of the output power of the AR filter to the input power. The second signal contains only narrowband components. In this case, the SNR is the ratio of the power of the sinusoids to the power of the noise. The third signal is simply white gaussian noise.

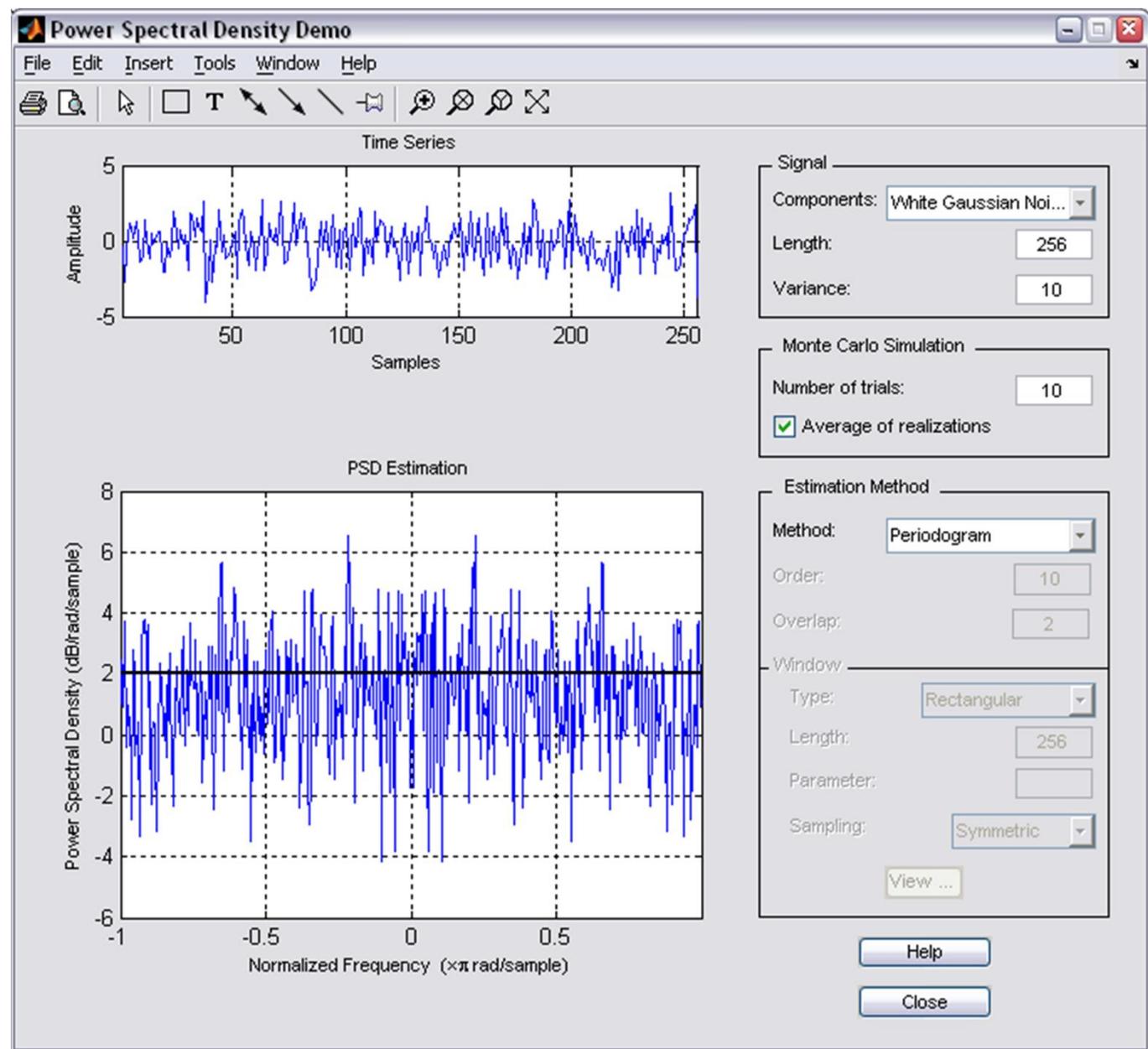
Monte Carlo simulation

Statistically compare the characteristics of each estimator using Monte Carlo simulations. You can overlay the realizations or display only the average.

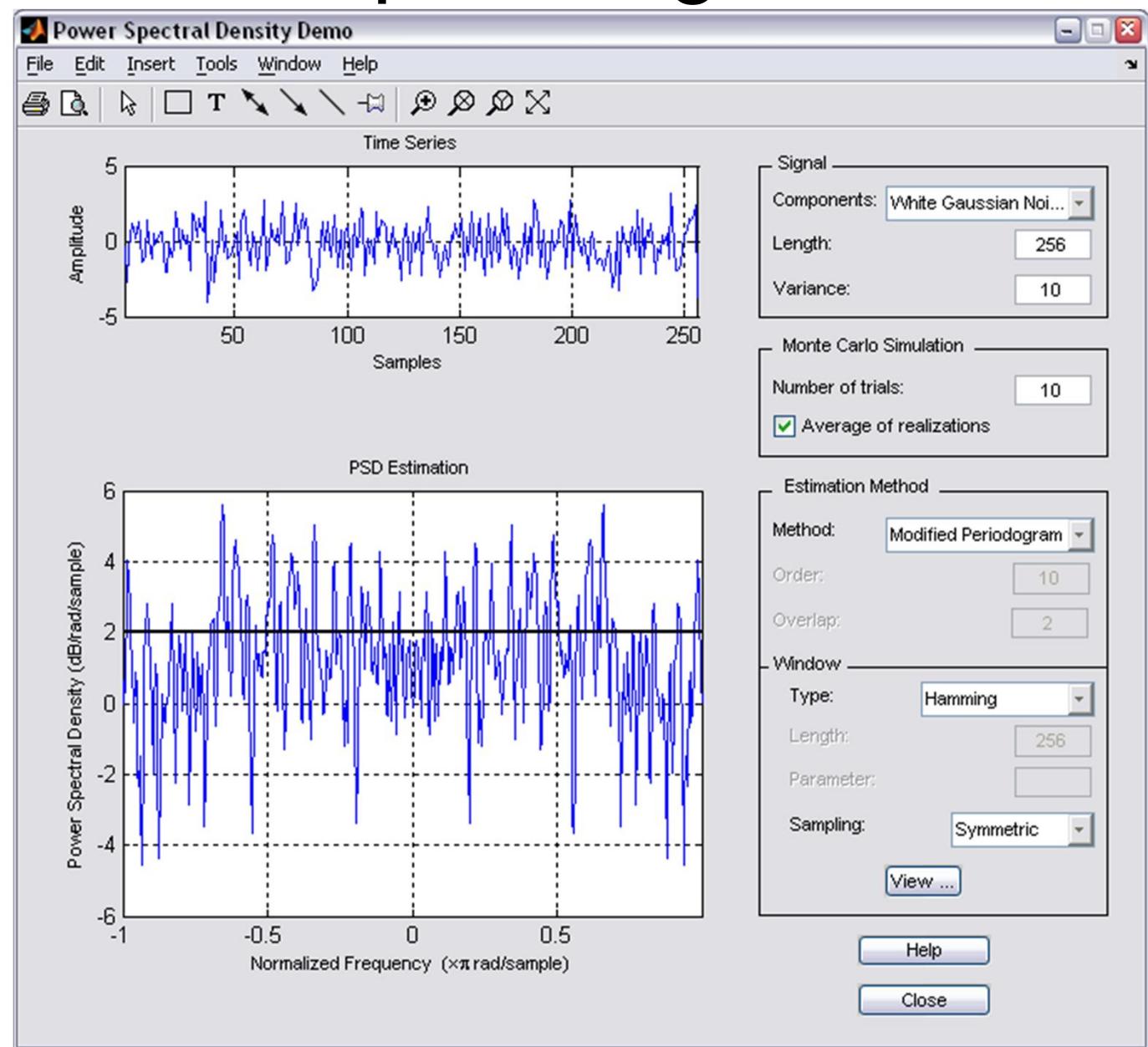
Spectral estimators

Experiment with non-parametric as well as parametric and subspace methods and compare with the true PSD (black thick lines). For cases of short data records, the high resolution methods (parametric and subspace methods) tend to produce better results than traditional Fourier transform-based methods. These high resolution methods uses a priori information of the spectral

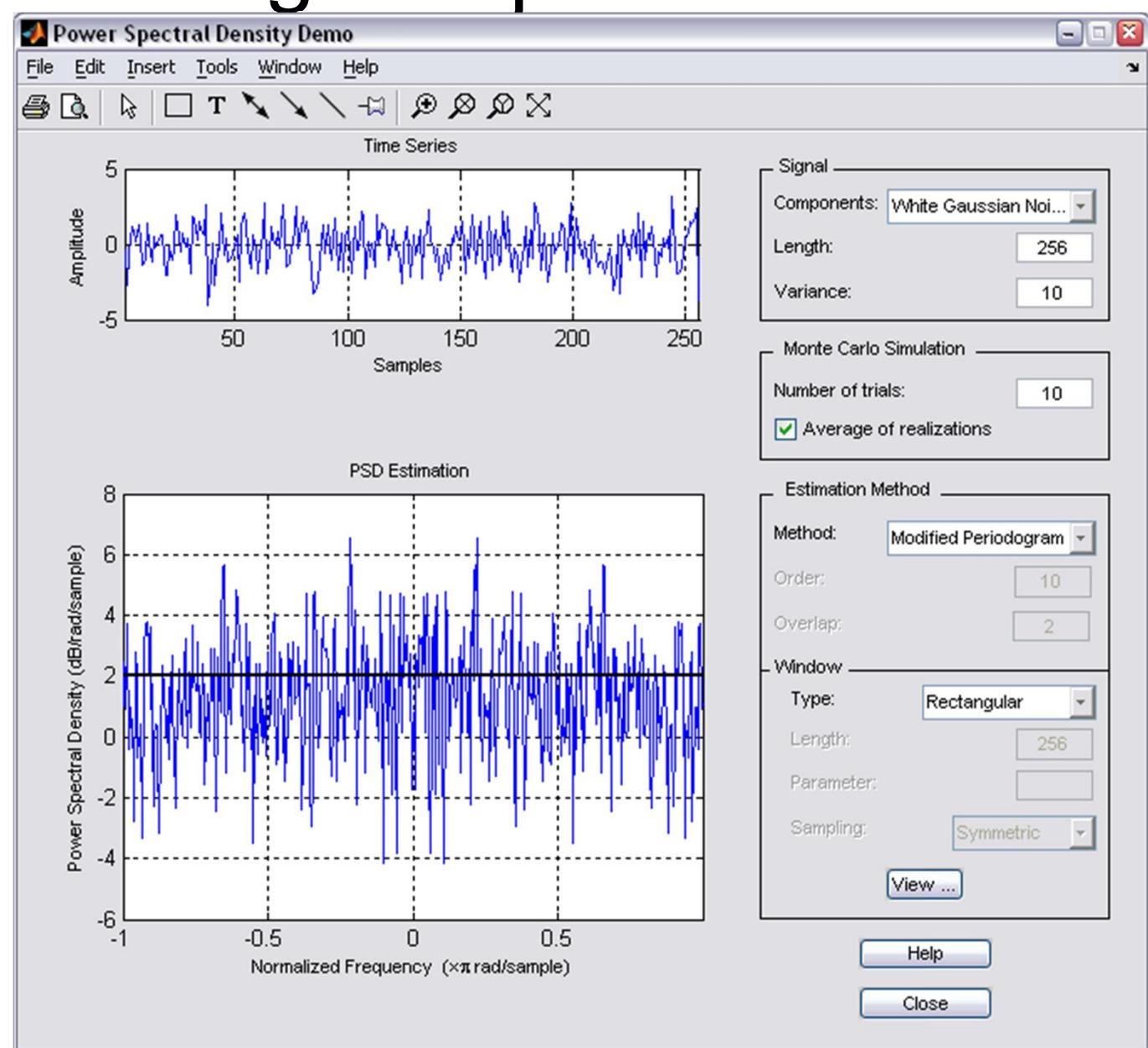
Beli šum



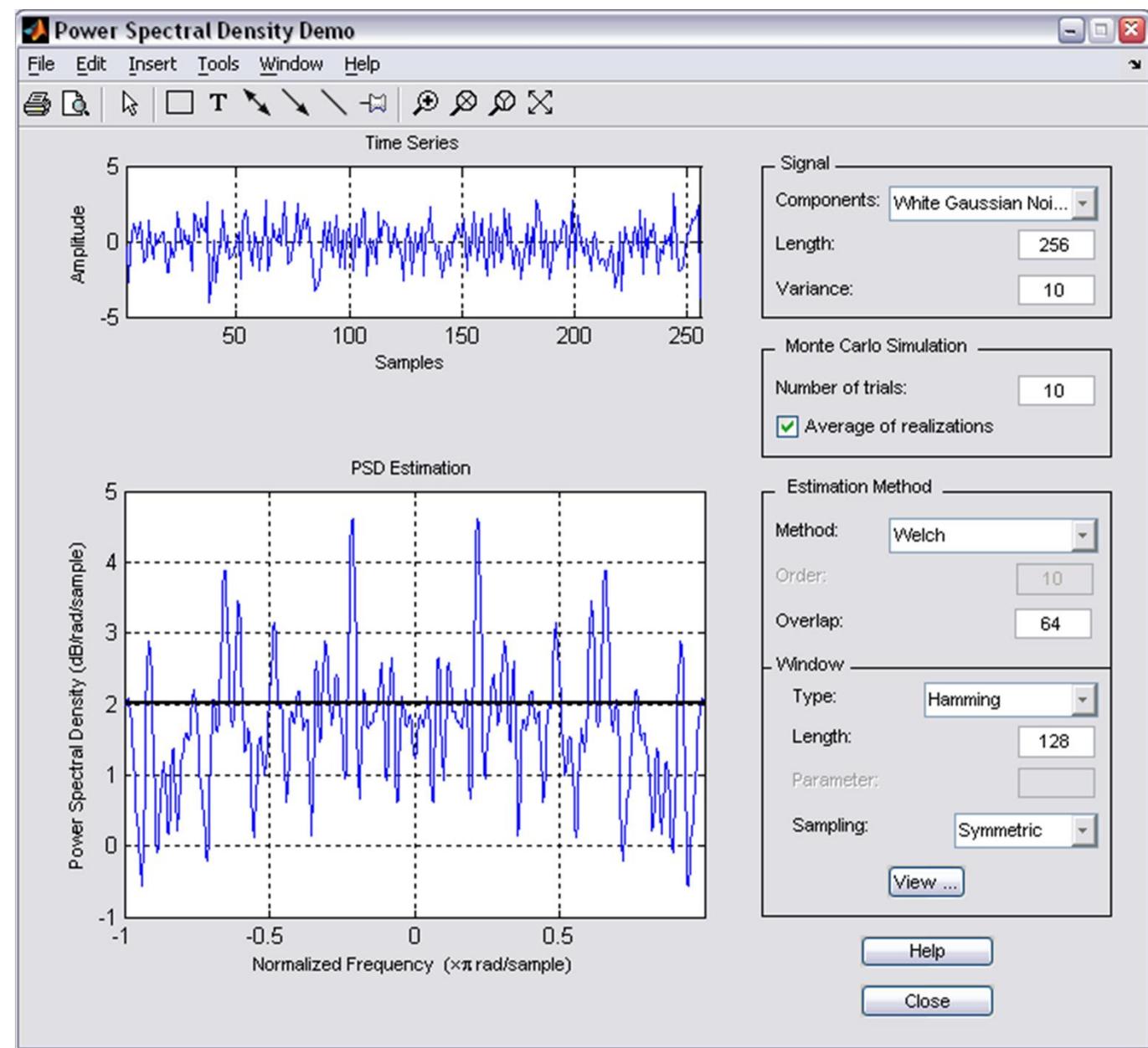
Modifikovan periodogram



Pravougaoni prozor



Velčov metod



Matlab Program 15_3 Mitra

```
% Program 15_3  
% Spectrogram of a Speech Signal  
  
clear all, close all, clc  
load mtlb  
n = 1:4001;  
plot(n-1,mtlb);  
xlabel('Time index n');  
ylabel('Amplitude');
```

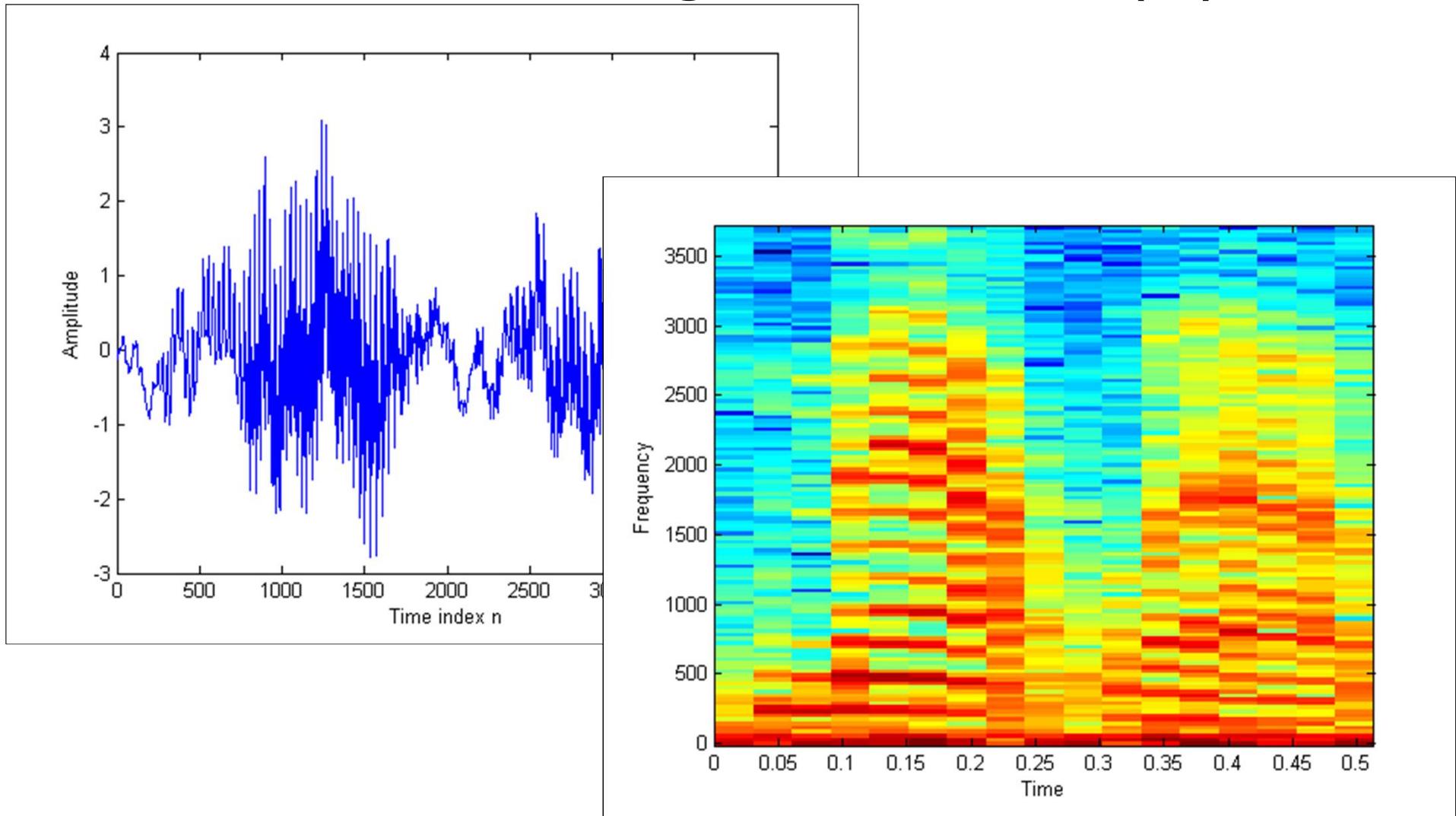
mtlb.mat je fajl u Signal Processing Toolbox-u koji sadrži govorni signal trajanja 4001 odbiraka, učestanost odabiranja 7418 Hz

```
nfft = 256;  
ovlap = 32;  
specgram(mtlb,nfft,7418,hamming(nfft),ovlap)
```

Hamming prozor dužine 256, sa preklapanjem 32 odbiraka između susednih sekvenci

Procesiranje signala

Matlab Program 15_3 (2)



Procesiranje signala

Matlab Program 15_4 Mitra

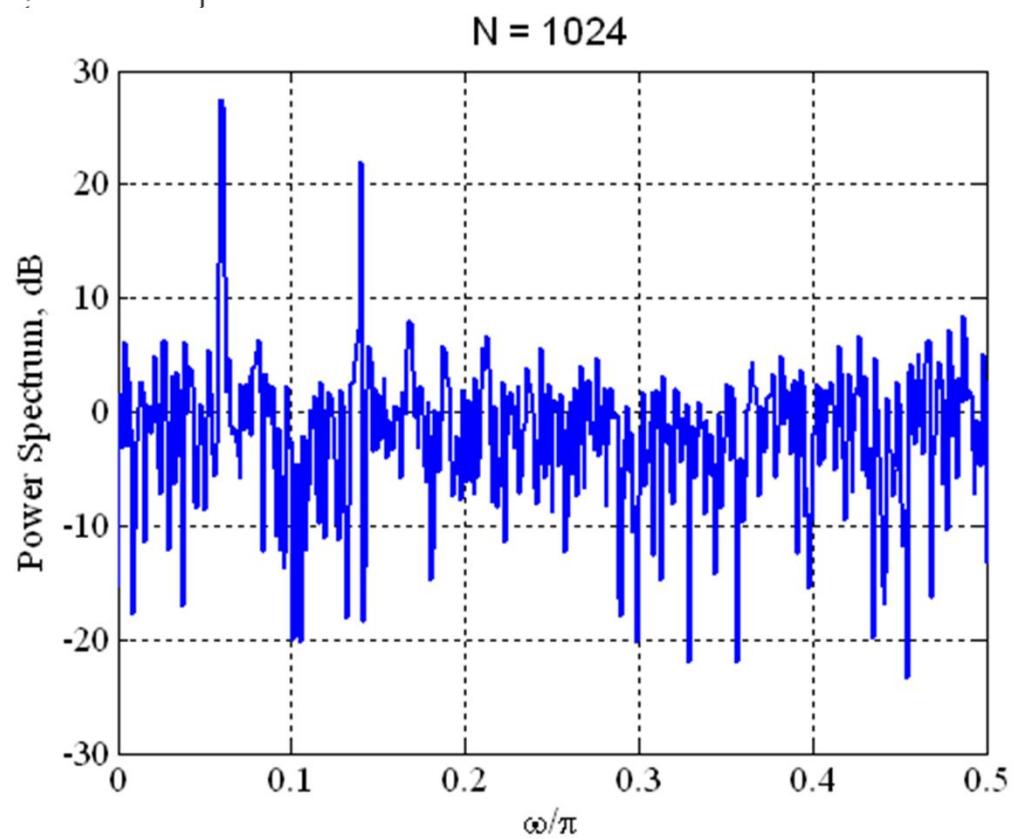
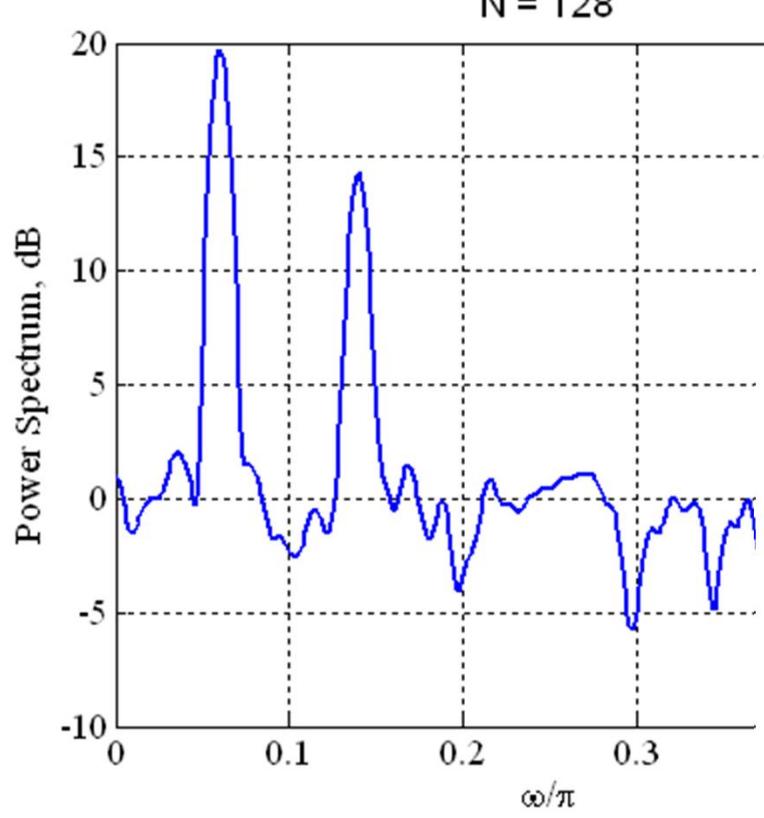
```
% Program 15_4  
% Power Spectrum Estimation  
% Using Welch's Method  
  
n = 0:1000;  
g = 2*sin(0.12*pi*n) + ...  
    sin(0.28*pi*n) + randn(size(n));
```

Signal je zbir slučajnog signala i dva sinusoidalna signala kružne učestanosti 0.06π i 0.14π

```
nfft = 512;  
window = hamming(256);  
noverlap = 32;  
[Pxx, f] = psd(g,nfft,2,window,noverlap);  
plot(f/2,10*log10(Pxx));
```

Hamming prozor dužine 1024 sa preklapanjem 32 odbiraka između susednih sekvenci

Matlab Program 15_4 (2)



Procesiranje signalata

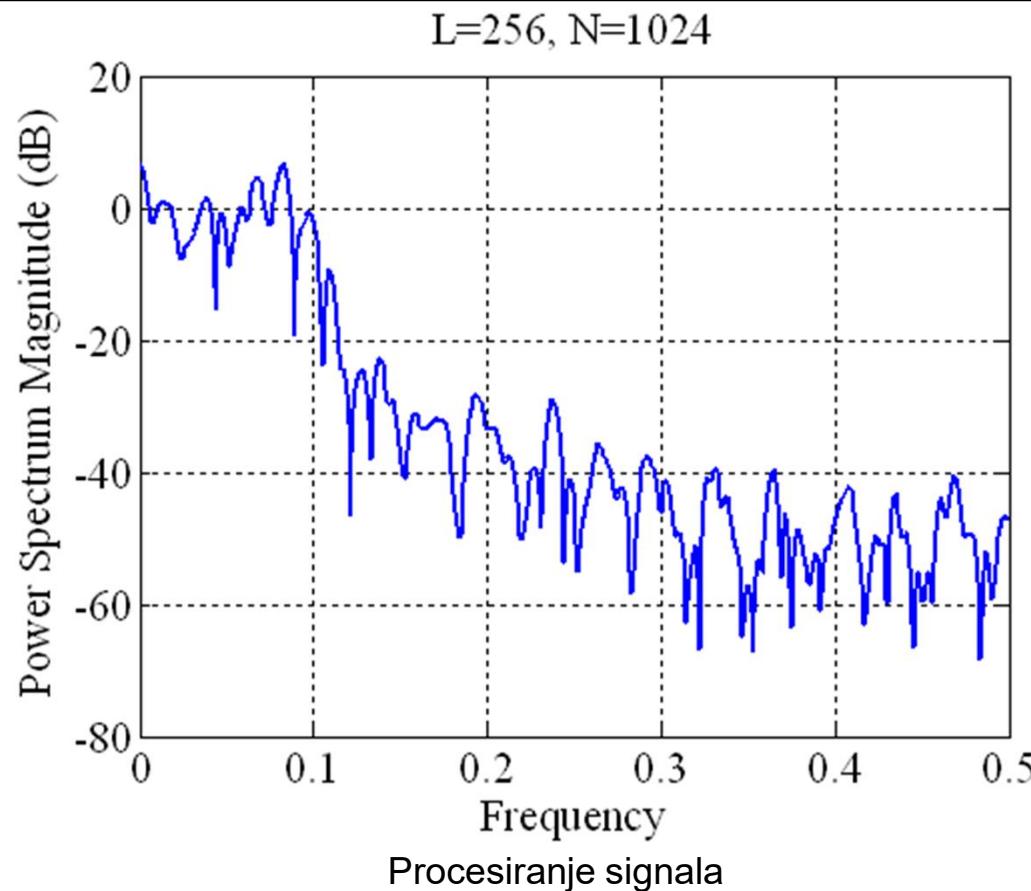
Analiza spektra obojenog šuma

1. Periodogram modifikovan Hamingovim prozorom sa dužinom prozora $L=256$.
FFT se računa u 1024 tačke
2. Periodogram modifikovan Hamingovim prozorom sa dužinom prozora $L=512$.
FFT se računa u 1024 tačke
3. Usrednjeni modifikovani periodogram sa dužinom prozora $L=512$.
FFT se računa u 1024 tačke.
4. Usrednjeni modifikovani periodogram sa dužinom prozora $L=512$.
FFT se računa u 1024 tačke.
Preklapanje segmenata 50%.

(Lj. Milić, Obrada signala II)

Matlab Program (2)

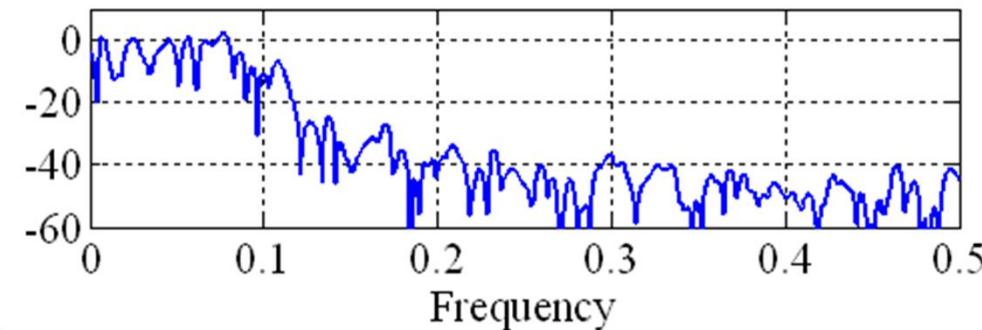
```
h=fir1(30,0.2,boxcar(31)); % projektovanje filtra  
r=randn(16384,1); % beli šum  
x=filter(h,1,r); % bojenje šuma  
psd(x(1:256),1024,1,hamming(256))
```



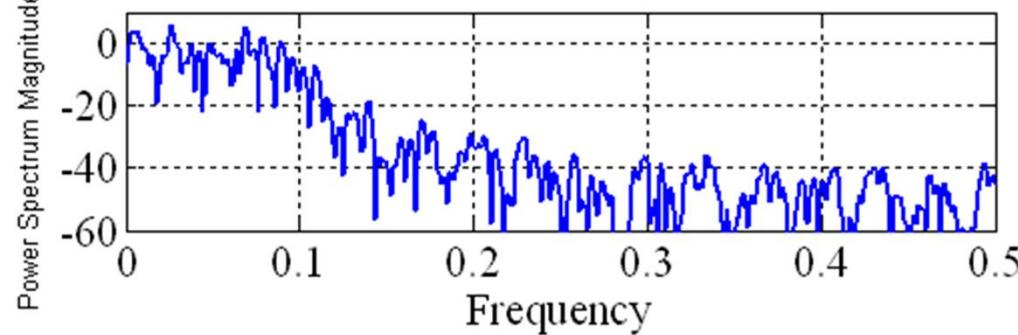
Matlab Program (3)

```
subplot(2,1,1); psd(x(1:256),1024,1,hamming(256))  
subplot(2,1,2); psd(x(1:512),1024,1,hamming(512))
```

L = 256, N = 1024

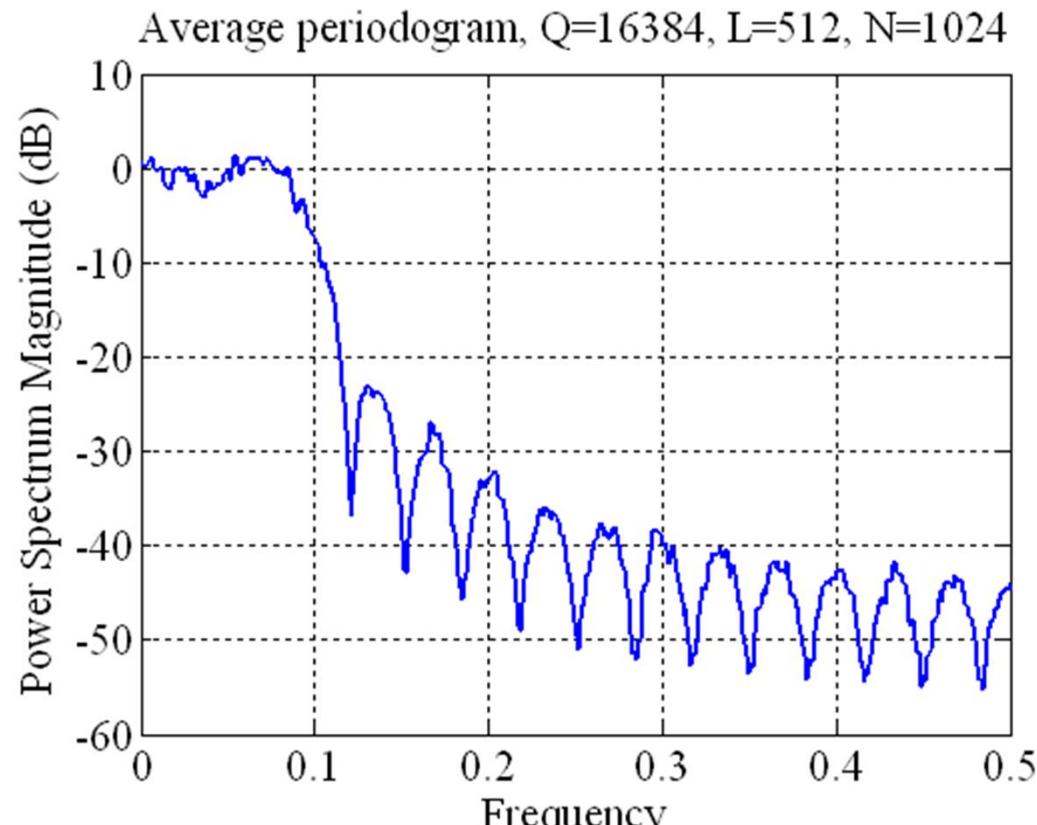


L = 512, N = 1024



Matlab Program (4)

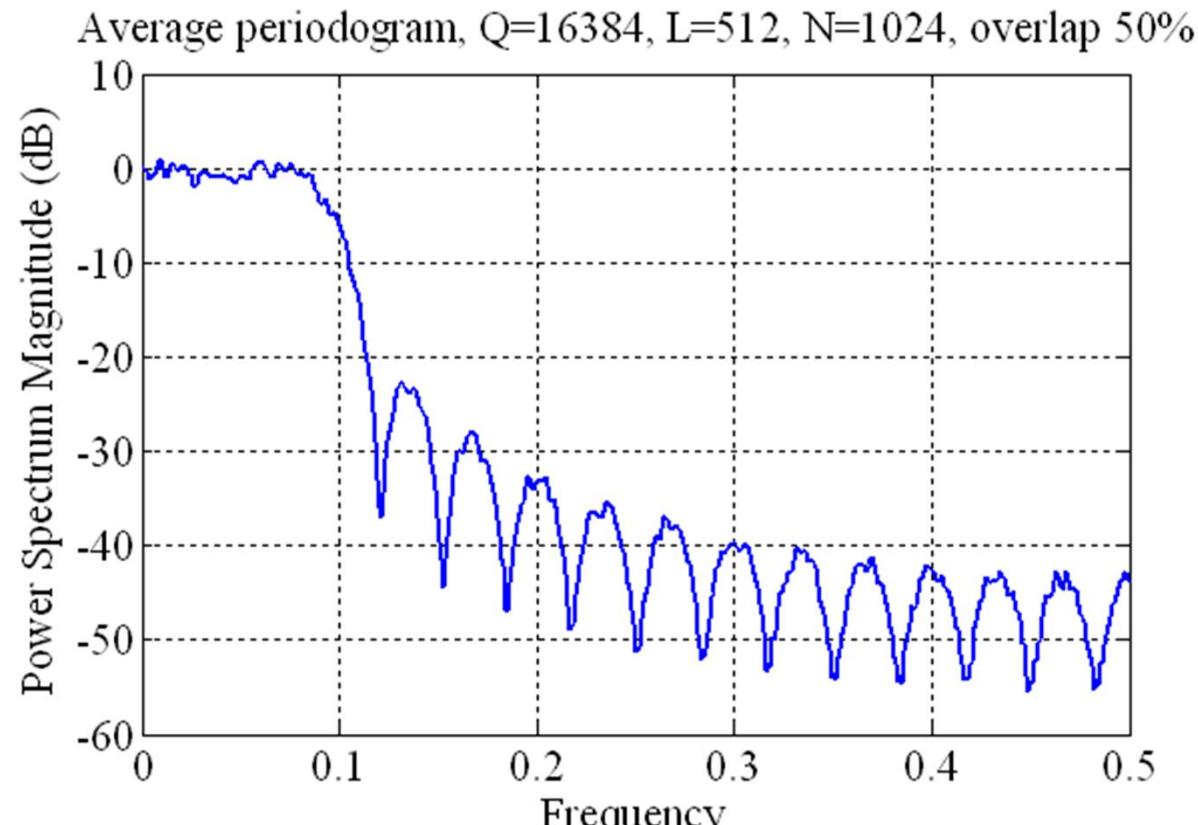
```
psd(x,1024,1,hamming(512)),  
title('Average periodogram, Q=16384, L=512, N=1024')
```



Procesiranje signala

Matlab Program (5)

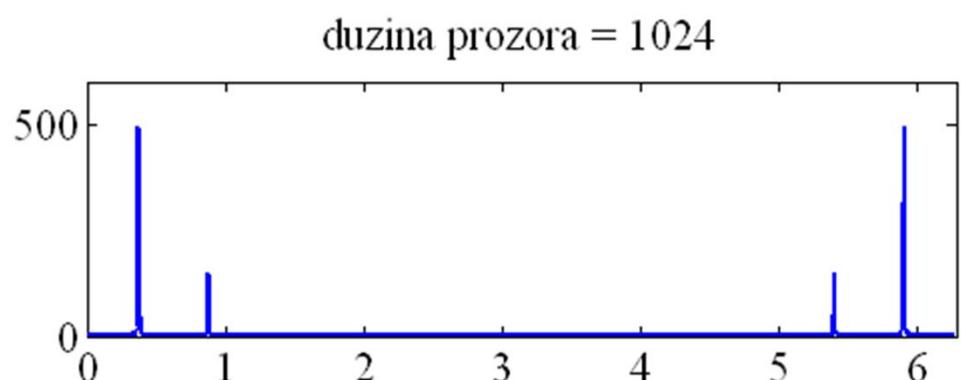
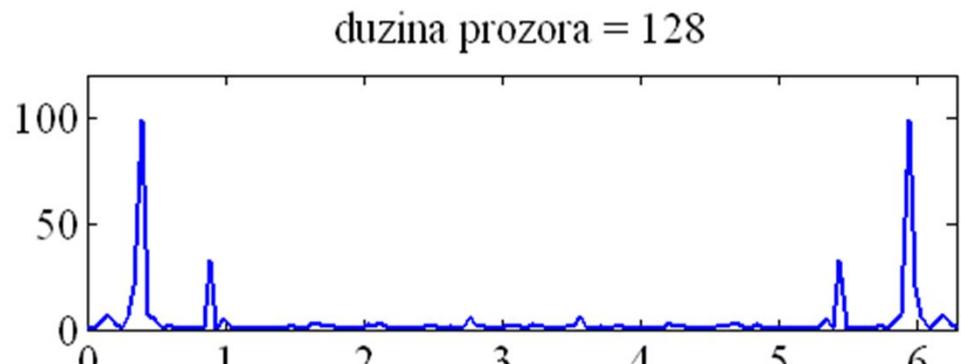
```
psd(x,1024,1,hamming(512),256)  
title('Average periodogram, Q=16384,L=512,N=1024,overlap 50%')
```



Procesiranje signala

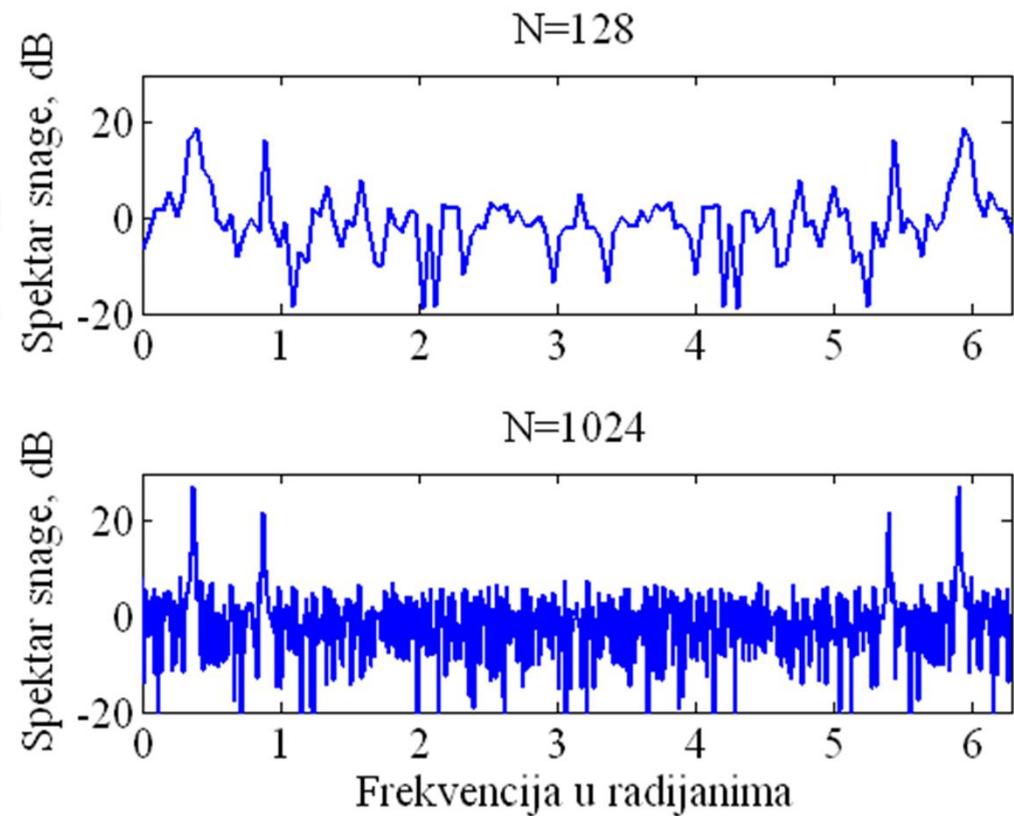
Matlab Program (6)

```
n = 0:4096;
x = 2*sin(0.12*pi*n)+...
    sin(0.28*pi*n)+randn(size(n));
x = x-mean(x);
% Duzina prozora
L1 = 128; L2 = 1024;
% DFT
X1 = fft(x(1:L1),128);
X2 = fft(x(1:L2),1024);
% Periodogram
I1 = (abs(X1).^2)/L1;
I2 = (abs(X2).^2)/L2;
LoI1 = 10*log10(I1);
LoI2 = 10*log10(I2); % (dB)
k1 = 0:127; k2 = 0:1023;
w1 = 2*pi*k1/127;
w2=2*pi*k2/1024;
subplot(2,1,1), plot(w1,I1)
subplot(2,1,2), plot(w2,I2)
```



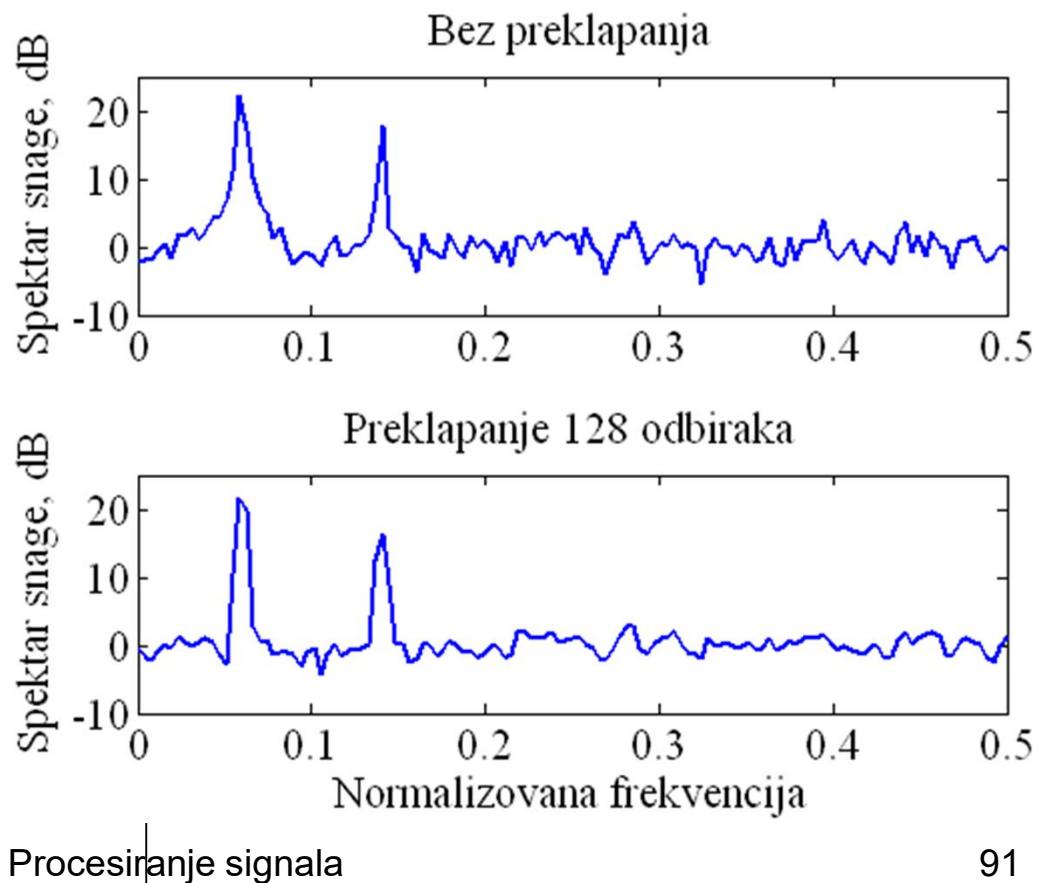
```
subplot(2,1,1)
plot(w1,LoI1),
title('N=128'),
ylabel('Spektar snage, dB')
axis([0 2*pi -20 30])
subplot(2,1,2)
plot(w2,LoI2),
title('N=1024'),
ylabel('Spektar snage, dB')
axis([0 2*pi -20 30])
```

Matlab Program (7)



Matlab Program (8)

```
n=0:2000;
x=2*sin(0.12*pi*n)+...
sin(0.28*pi*n)+randn(size(n));
Window1 = boxcar(256);
window2 = hanning(256);
nfft=256;
noverlep=128;
% Bartlett-ova metoda
% "cistih periodograma"
[Pxx1,f]=psd(x,nfft,2,...
window1,0);
% Welch-ova metoda
% modifikovanih
% usrednjених periodograma
[Pxx2,f]=psd(x,nfft,2,...
window2,noverlep);
subplot(2,1,1),
plot(f/2,10*log10(Pxx1));
subplot(2,1,2),
plot(f/2,10*log10(Pxx2));
```



Profesor dr Miroslav Lutovac
mlutovac@viser.edu.rs

Ova prezentacija je nekomercijalna.

Slajdovi mogu da sadrže materijale preuzete sa Interneta, stručne i naučne građe, koji su zaštićeni Zakonom o autorskim i srodnim pravima.

Ova prezentacija se može koristiti samo privremeno tokom usmenog izlaganja nastavnika u cilju informisanja i upućivanja studenata na dalji stručni, istraživački i naučni rad i u druge svrhe se ne sme koristiti –

Član 44 - Dozvoljeno je bez dozvole autora i bez plaćanja autorske naknade za nekomercijalne svrhe nastave:
(1) javno izvođenje ili predstavljanje objavljenih dela u obliku neposrednog poučavanja na nastavi;
- ZAKON O AUTORSKOM I SRODNIM PRAVIMA
("Sl. glasnik RS", br. 104/2009 i 99/2011)