# Aproximarea unei melodii folosind mai multe metode de calcul numeric

Popa Mircea Alexandru Sîrghe Matei-Ștefan Ungureanu Robert Anton

June 1, 2025

### 1 Modelul matematic

- Modelul ales de noi începe de la orice fișier audio de tip .wav, 16 bitrate, mono.
- Fișierul audio poate să fie interpretat ca o amplitudine în funcție de timp. Astfel, putem să ne imaginăm că avem o funcție de tipul f(t), unde t este timpul și f(t) este amplitudinea sunetului la acel moment.
- Ca să interpretăm funcția cu acuratețe mai mare, vom aplica Short-Time Fourier Transform, care ne va permite să vedem frecvențele care compun sunetul.
- Astfel o sa ajungem cu o functie  $F(\tau,\omega)$  pe care o împărțim în matricea A care conține modulul părții reale și matricea  $\varphi$  care conține coeficientul de unghi.

- Vom aplica SVD (Singular Value Decomposition) pe matricea  $F(\tau, \omega)$ . Factorizarea QR va fi folosită ca să descompună A în valori proprii.
- Am aplicat SVD, vom obține matricea  $A \approx U \Sigma V^T$ , unde U și V sunt matricile ortogonale și  $\Sigma$  este o matrice diagonală cu valorile pozitive.
- Inmulțim cele 3 matrici, obținem o aproximare la matricea originală B care este interpretată ca funcția  $G(\tau, \omega)$ .
- Cu funcția  $G(\tau, \omega)$  vom calcula Short-Time Fourier Transform inversă, care ne va permite să obținem o nouă funcție g(t), aproximarea funcției originale f(t).
- Cu aproximarea g(t) vom putea să obținem un nou fișier audio .wav, care este o aproximare a fișierului original.

$$\begin{cases} F(\tau,\omega) = \sum_{t=0}^{N-1} f(t)w(t-\tau)e^{-i\omega t} \\ Z_{i,j} = F(i,j), Z \in \mathbb{M}_{N,M}(\mathbb{C}) \\ A = |Z|, A \in \mathbb{M}_{N,M}(\mathbb{R}) \\ \forall z_{n,m} = a_{n,m} + ib_{n,m} \in Z, n \in [0,N]m \in [0,M], \exists \theta_{n,m} = \tan^{-1}(\frac{b_{n,m}}{a_{n,m}}) \\ \varphi = \begin{bmatrix} \theta_{1,1} & \theta_{1,2} & \dots & \theta_{1,N} \\ \theta_{2,1} & \theta_{2,2} & \dots & \theta_{2,N} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ \theta_{M,1} & \theta_{M,2} & \dots & \theta_{M,N} \end{bmatrix} \\ A \approx U\Sigma V^* = \sum_{i=1}^k \sigma_i u_i v_i^* = B \\ G(i,j) = B_{i,j} + \varphi_{i,j}, B \in \mathbb{M}_{N,M}(\mathbb{C}) \\ g(t) = \frac{1}{w(t-\tau)} \frac{1}{2\pi} \sum_{\omega=0}^{N-1} G(\tau,\omega) e^{+i\omega t} \end{cases}$$

$$(1)$$

### 1.1 Discretizarea domeniului

Domeniul este reprezentat de catre durata melodiei care este înmultită cu sampling rate-ul de 44100 Hz.

$$N = 1 \times h \tag{2}$$

- *l* este durata melodiei în secunde.
- h este sampling rate-ul default de 44100 Hz.
- M este numărul de frecvențe pe care îl conține o melodie.

#### 1.2 Transformata Fourier

Teoretic vorbind, Short-Time Fourier Transform este:

$$F(\tau,\omega) = \int_{-\inf}^{+\inf} f(t)w(t-\tau)e^{-i\omega t}dt$$
 (3)

dar funcția f(t) este discretizată, deci vom folosi transformarea discretă ca să calculăm  $F(\tau, \omega)$ .

$$F(\tau,\omega) = \sum_{t=0}^{N-1} f(t)w(t-\tau)e^{-i\omega t}$$
(4)

Vom avea matricea care va fi și spectograma originală a funcției f(t):

$$A = \begin{bmatrix} |F(\tau_{1}, \omega_{1})| & |F(\tau_{1}, \omega_{2})| & \dots & |F(\tau_{1}, \omega_{M})| \\ |F(\tau_{2}, \omega_{1})| & |F(\tau_{2}, \omega_{2})| & \dots & |F(\tau_{2}, \omega_{M})| \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ |F(\tau_{N}, \omega_{1})| & |F(\tau_{N}, \omega_{2})| & \dots & |F(\tau_{N}, \omega_{M})| \end{bmatrix}$$
 (5)

Cu partea imaginară a funcției  $F(\tau, \omega)$  vom crea matricea  $\varphi$  în acest fel:

$$\varphi = \begin{bmatrix} \tan^{-1}(\frac{b_{1,1}}{a_{1,1}}) & \tan^{-1}(\frac{b_{1,2}}{a_{1,2}}) & \dots & \tan^{-1}(\frac{b_{1,M}}{a_{1,M}}) \\ \tan^{-1}(\frac{b_{2,1}}{a_{2,1}}) & \tan^{-1}(\frac{b_{2,2}}{a_{2,2}}) & \dots & \tan^{-1}(\frac{b_{2,M}}{a_{2,M}}) \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ \tan^{-1}(\frac{b_{N,1}}{a_{N,1}}) & \tan^{-1}(\frac{b_{N,2}}{a_{N,2}}) & \dots & \tan^{-1}(\frac{b_{N,M}}{a_{N,M}}) \end{bmatrix}$$

$$(6)$$

#### 1.3 Sistemului Liniar

Teoretic vorbind, factorizarea SVD este:

$$A = U\Sigma V^T = \sum_{i=1}^k \sigma_i u_i v_i^* \tag{7}$$

dar o să avem eroare cauzată de floating point, deci vom obține o matrice aproximativă B care este diferită de cea de la care am pornit.

$$B = U\Sigma V^T \approx A \tag{8}$$

Ca să calculam U și V, vom aplica factorizarea QR. Obținem  $Vx = U^Tb$  iar A = UV. Utilizând metoda substituției descendente putem rezolva acest sistem în  $O(n^2)$  pași.

$$\begin{cases} A^T A x = A^T b \\ (UV)^T UV x = (UV)^T b \\ V^T U^T UV x = V^T U^T b \\ (V^T)^{-1} V^T V x = V^T U^T b \\ V x = U^T b \end{cases}$$

$$(9)$$

Pentru matricea  $\Sigma$  valorile proprii ale matricei  $A^TA$  se folosesc pentru a determina valorile singulare  $\sigma_i$ . Acestea sunt calculate astfel:

$$\sigma_i = \sqrt{\lambda_i}$$
, unde  $\lambda_i$  sunt valorile proprii ale  $A^T A$  (10)

Matricea  $\Sigma$  este o matrice diagonală de forma unde  $\sigma_1 \geq \sigma_2 \geq \cdots \geq \sigma_k \geq 0$ , iar  $k = \min(N, M)$ .

$$\Sigma = \begin{bmatrix} \sigma_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \sigma_2 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & \sigma_k \end{bmatrix}$$
 (11)

Putem să creăm o funcție  $G(\tau,\omega)$  care primeste valorile din matricea B și care este definită ca:

$$G(\tau, \omega) = \begin{cases} B_{i,j} & \text{dacă } i \leq N \text{ si } j \leq M \\ 0 & \text{altfel} \end{cases}$$
 (12)

Utilizând noua funcție, putem crea o nouă spectogramă care o să ne arate eroarea de aproximare pe care o avem:

$$S_{e} = \begin{bmatrix} |F(\tau_{1}, \omega_{M}) - G(\tau_{1}, \omega_{M})| & |F(\tau_{2}, \omega_{M}) - G(\tau_{2}, \omega_{M})| & \dots & |F(\tau_{N}, \omega_{M}) - G(\tau_{N}, \omega_{M})| \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ |F(\tau_{1}, \omega_{2}) - G(\tau_{1}, \omega_{2})| & |F(\tau_{2}, \omega_{2}) - G(\tau_{2}, \omega_{2})| & \dots & |F(\tau_{N}, \omega_{2}) - G(\tau_{N}, \omega_{2})| \\ |F(\tau_{1}, \omega_{1}) - G(\tau_{1}, \omega_{1})| & |F(\tau_{2}, \omega_{M}) - G(\tau_{2}, \omega_{M})| & \dots & |F(\tau_{N}, \omega_{1}) - G(\tau_{N}, \omega_{1})| \end{bmatrix}$$

$$(13)$$

#### 1.4 Transformata Fourier Inversă

Calculam aproximarea funcției originale f(t) folosind Short-Time Fourier Transform inversă.

Teoretic vorbind, Short-Time Fourier Transform inversă este:

$$g(t) = \frac{1}{w(t-\tau)} \frac{1}{2\pi} \int_{-\inf}^{+\inf} G(\tau,\omega) e^{+i\omega t} d\omega$$
 (14)

dar funcția  $G(\tau, \omega)$  este discretizată, deci vom folosi trasnformata discretă ca să calculăm g(t).

$$g(t) = \frac{1}{w(t-\tau)} \frac{1}{2\pi} \sum_{\omega=0}^{N-1} G(\tau, \omega) e^{+i\omega t}$$
 (15)

Cu funcția g(t) vom creea o nouă funcție care reprezintă eroarea la un anumit timp  $f_{ea}$  și funcția  $f_{cea}$  care reprezină eroarea cumulată a aproximării.

$$f_{cea} = \sum_{t=0}^{N-1} |f(t) - g(t)| \tag{16}$$

$$f_{ea} = |f(t) - g(t)| \tag{17}$$

## 2 Explicații cod

Funcția care calculează Fast Fourier Transform. Aceasta o să fie apelată de funcția Short-time Fourier Transform.

```
def my_fft_recursiv(x):
    #Algoritmul Cooley-Tukey recursiv, Radix-2
```

```
#Inputul trebuie sa fie len(x) = k^2
       N = len(x)
       if N == 1:
           return x
       elif N % 2 != 0:
           raise ValueError("Cum naiba ai intrat cu o
       x even = my fft recursiv(x[::2])
11
       x_odd = my_fft_recursiv(x[1::2])
12
13
       factor = np.exp(-2j * np.pi * np.arange(N) / N)
       return np.concatenate([
           x \text{ even + factor}[:N//2] * x \text{ odd},
           x_{even} - factor[:N//2] * x_odd
17
       ])
```

Funcția Short-time Fourier Transform care utilizează funcția window de tip Hann:

```
def my_stft(signal, fft_size=1024, hop_size=512,
     window fn=np.hanning):
      #SHort-Time Fourier Transform (STFT) al unui
         semnal audio cu windowing de tip Hann
      window = window fn(fft size)
      num frames = 1 + (len(signal) - fft size) //
         hop_size
      #// -> floor division, divizie care da round la
         rezultat
      stft matrix = np.empty((num frames, fft size),
         dtype=np.complex64)
      for i in range(num_frames):
          start = i * hop_size
          frame = signal[start:start+fft_size] * window
10
          stft matrix[i, :] = my fft recursiv(frame)
11
12
      return stft matrix
```

Funcția inversă Fast Fourier Transform care va fi folosită în funcția inversă pentru Short-time Fourier Transform (Împreuna pentru simplitate):

```
def my_ifft_recursiv(x):
      x conj = np.conj(x)
      x = my fft recursiv(x conj)
      return np.conj(x) / len(x)
  def my istft(stft matrix, fft size=1024, hop size=512,
      window_fn=np.hanning):
      window = window_fn(fft_size)
      num_frames = stft_matrix.shape[0]
      length signal = fft size + hop size * (num frames
9
         -1)
      signal = np.zeros(length_signal)
10
      window_sum = np.zeros(length_signal)
      for i in range(num frames):
           start = i * hop_size
14
           frame_time = np.real(my_ifft_recursiv(
15
              stft matrix[i, :]))
           signal[start:start+fft size] += frame time *
              window
           window_sum[start:start+fft_size] += window **
17
18
      window_sum [window_sum < 1e-10] = 1e-10</pre>
19
      signal /= window_sum
20
21
      return signal
```

Funcția care dă plot la spectogramă:

```
def plot_spectrogram(magnitude, sr, title, filename=
   None):
   plt.figure(figsize=(12, 6))
   db_spec = librosa.amplitude_to_db(np.abs(magnitude), ref=np.max)
```

Plotează funcțiile care arată eroarea absolută, eroarea cumulativă. În același timp, compară funcția originală cu cea aproximată în același grafic:

```
def plot waveform comparison (original, reconstructed,
     sr, channel name, filename=None):
      min_len = min(len(original), len(reconstructed))
      original = original[:min len]
      reconstructed = reconstructed[:min len]
      time = np.arange(min_len) / sr
6
      plt.figure(figsize=(14, 12))
      plt.subplot(4, 1, 1)
10
      plt.plot(time, original, 'b-', alpha=0.7, label='
11
      plt.plot(time, reconstructed, 'r-', alpha=0.5,
         label='Reconstructed')
      plt.xlabel('Time (s)')
13
      plt.ylabel('Amplitude')
      plt.title(f'Comparatie Waveform - {channel name}
      plt.legend()
16
      plt.grid(True, linestyle='--', alpha=0.6)
18
      # Eroarea absoluta
19
      plt.subplot(4, 1, 2)
20
      amplitude_diff = np.abs(original - reconstructed)
```

```
plt.plot(time, amplitude diff, 'g-')
      plt.xlabel('Time (s)')
23
      plt.ylabel('Amplitude Difference')
      plt.title('Absolute Error')
      plt.grid(True, linestyle='--', alpha=0.6)
26
27
      # Eroarea cumulativa
      plt.subplot(4, 1, 3)
29
       cumulative error = np.cumsum(amplitude diff)
30
      plt.plot(time, cumulative error, 'm-')
      plt.xlabel('Time (s)')
32
      plt.ylabel('Error')
33
      plt.title('Cumulative Error')
34
      plt.grid(True, linestyle='--', alpha=0.6)
35
      # Zoomed-in
37
      zoom duration = 0.2 #secunde
       center idx = min len // 2
39
      zoom samples = int(zoom duration * sr)
      start = max(center idx - zoom samples // 2, 0)
41
       end = min(center_idx + zoom_samples // 2, min_len)
      zoom time = time[start:end]
43
44
      plt.subplot(4, 1, 4)
45
      plt.plot(zoom time, original[start:end], 'b-',
         label='Original')
      plt.plot(zoom_time, reconstructed[start:end], 'r-'
          , alpha=0.6, label='Reconstructed')
      plt.xlabel('Time (s)')
48
      plt.ylabel('Amplitude')
      plt.title(f'Zoomed-In Comparison ({zoom duration
50
      plt.legend()
51
      plt.grid(True, linestyle='--', alpha=0.6)
53
      plt.tight layout()
      if filename:
55
          plt.savefig(filename, dpi=150)
```

```
else:
plt.show()
plt.close()
```

Griffin Lim folosește prima matrice și ghicește faza făcând Transformări Fourier repetitive. În mod normal, în codul nostru nu este activată:

```
def griffin_lim(magnitude, n_iter=50, window='hann',
     n_fft=2048, hop_length=None):
      #Griffin_lim :
2
      if hop_length is None:
3
           hop_length = n_fft // 4
      angles = np.exp(2j * np.pi * np.random.rand(*
         magnitude.shape))
      stft = magnitude * angles
      for in range(n iter):
           if use_librosa_transforms:
               audio = librosa.istft(stft, hop_length=
11
                  hop length, window=window)
               stft = librosa.stft(audio, n_fft=n_fft,
12
                  hop length=hop length, window=window)
           else:
13
               audio = my istft(stft)
               stft = my stft(audio)
15
           angles = np.exp(1j * np.angle(stft))
17
           stft = magnitude * angles
19
      if use_librosa_transforms:
20
           audio = librosa.istft(stft, hop length=
21
             hop_length, window=window)
      else:
           audio = my_istft(stft)
23
      return audio
```

Funcția Optimizată QR

• Input: Matrice A reala mn

- Output : Matrice ortogonala Q mm
- Matrice R triunghiular superioara
- Deoarece funcția optimizată QR va fi apelată de funcția descompunerii în valori și vectori proprii, am aplicat vectorizarea în calculul produsului scalar și a celui exterior. Operațiile vectorizate sunt mai rapide deoarece limbajul Python se folosește de cod pre-compilat optimizat care calculează operații matematice pe secvente de date. (In loc de un for-loop scris in Python)

```
def optimised_QR(A):
      n = A.shape[1]
      Q = A.copy().astype(np.float32)
3
      R = np.zeros((n, n), dtype=np.float32)
5
      for i in range(n):
6
           norm = np.linalg.norm(Q[:, i])
           if norm < 1e-10: #evitam vectori cu zero
               R[i, i] = 0.0
9
               continue
           R[i, i] = norm
           Q[:, i] /= R[i, i]
13
14
           #Optimizare prin vectorizarea operatiilor,
              should be a lil better
           if i < n - 1:
16
               R[i, i+1:n] = Q[:, i] @ Q[:, i+1:n] #
17
                  Produs scalar simultan pt j > i
               Q[:, i+1:n] = np.outer(Q[:, i], R[i, i+1:
18
                  n]) #Produsul exterior tot intr-o
                  singura operatie
19
      return Q, R
20
```

Funcția Eigen Decomposition

• Input: Matrice A

- Output : eigenvalues, eigenvectors
- Această funcție se folosește de factorizarea QR pentru a descompune o matrice în valorile și vectorii săi proprii. O primă optimizare implementată este verificarea convergenței matricii B la o matrice diagonală. Acest lucru se face prin următorul procedeu:
- 1. Calculăm matricea cu elementele care nu sunt pe diagonală
- 2. off-diag=np.abs(B np.diag(np.diag(B)))
- np.diag(np.diag(B)) construiește o matrice care are doar diagonala lui B, restul de elememente sunt 0
- B np.diag(np.diag(B)) = Matrice cu elementele din afara diagonalei. Cu np.abs luăm valorile maxime care nu aparțin diagonalei. Dintre acestea alegem valoarea cea mai mare.
- 3. Salvăm cea mai mare valoare în max-off. Dacă aceasta este mai mică decât toleranța predefinită (ex. 10<sup>-8</sup>), atunci considerăm că matricea a convers.
- Această verificare a convergenței ne permite să ieșim din funcție înaintea terminării numărului de iteratii maxime, salvând timp.

```
max_off = np.max(off_diag)
14
15
            pbar.update(1)
16
            if max_off < tolerance:</pre>
18
                pbar.set description(f"Converged la {i+1}
19
                   iteratii")
                break
20
       pbar.close()
       eigenvalues = np.diag(B)
23
       eigenvectors = V
24
       return eigenvalues, eigenvectors
```

Funcția care rezolvă SVD

- Input: Matricea spectogramă, opțional o valoare k care determină numărul de iteratii SVD
- Output: Cele trei array-ul, U, Sigma(în funcție numită singular-values), și V transpus
- Algoritmul urmărește clasica variantă teoretică de SVD. Apelează funcțiile de descompunere a valorilor proprii, sortează vectorul de valori în ordine descrescătoare
- Dacă variabila k=-1 atunci codul va calcula o valoare automata potrivita pentru SVD, altfel putem seta propria valoare. (Cu atât mai mica cu atât aproximarea este mai slabă. k<25=> apar artefacte auzibile)
- Matricea U este calculată în paralel folosind librăria joblib

```
def solve_SVD(spect, k=100):
    #Cod neoptimizat de SVD. Foarte incet

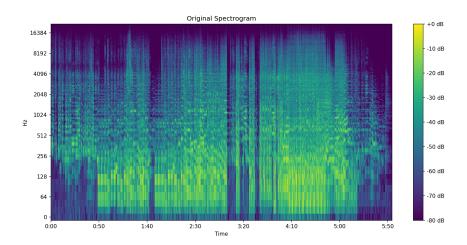
def compute_eigenvectors():
    #lamda, v = eigen_decomp(spect)
    lamda, v = eigen_decomp_optimised(spect)
    return lamda, v
```

```
lamda, v = compute eigenvectors()
      idx = np.argsort(-lamda)
      lamda = lamda[idx]
      v = v[:, idx] #sortam descrescator
11
      singular values = np.sqrt(np.maximum(lamda, 0))
13
      # Daca k nu e specificat vom calcula automat pe
15
         baza "energiei", adica suma a elementelor
         matricei cu valori singulare (sigma) la puterea
          a doua.
      if k == -1:
          energy = np.cumsum(singular values**2)
          k = np.searchsorted(energy, 0.95 * energy[-1])
              + 1 #95% din valorile din matricea sigma.
             Teoretic acest approach poate scoate noise
             si alte elemente irelevante din matrice
      k = min(k, len(singular_values))
20
      print(f"{k} Valori proprii")
21
22
      def compute u(i):
          if singular values[i] > 1e-10:
               return (spect @ v[:, i]) / singular_values
          return np.zeros(spect.shape[0])
27
      U = np.column stack(Parallel(n jobs=-1)(delayed(
         compute_u)(i) for i in tqdm(range(k), desc="
         Computing U")))
29
      return U, singular_values[:k], v[:, :k].T
```

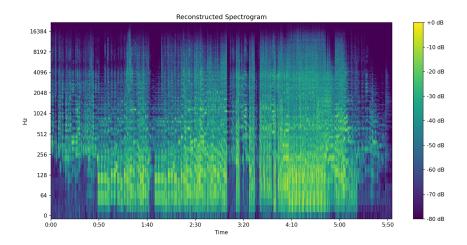
# 3 Grafice cu aproximarea soluției

### 3.1 Spectograma originală

Am ales ca exemplu melodia Bohemian Rhapsody de Queen și următoarele grafice sunt create de la aceasta:

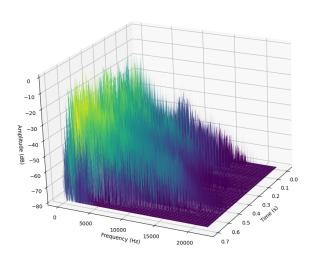


## 3.2 Spectograma aproximată

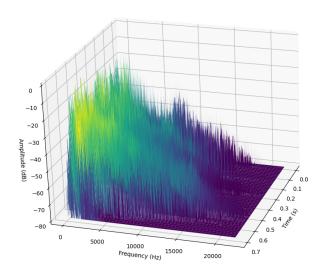


# 3.3 Spectograma originală și cea aproximată 3D

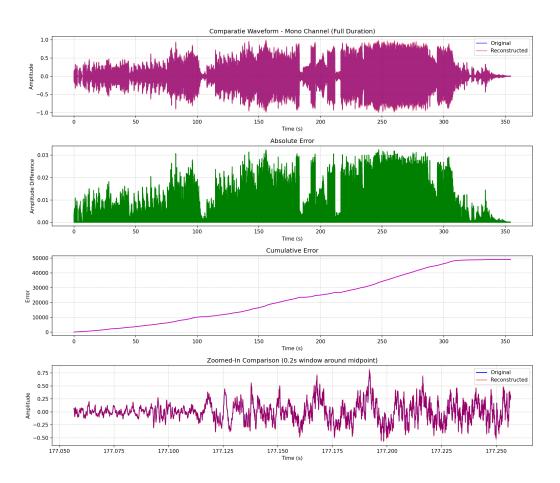
Original Audio Spectrogram



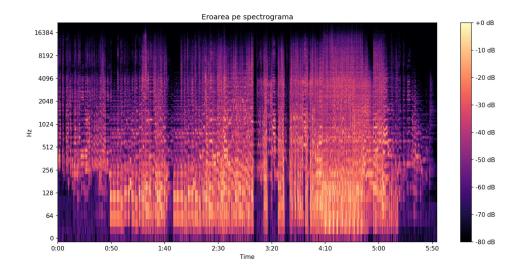
Reconstructed Audio Spectrogram



## 3.4 Grafice erori



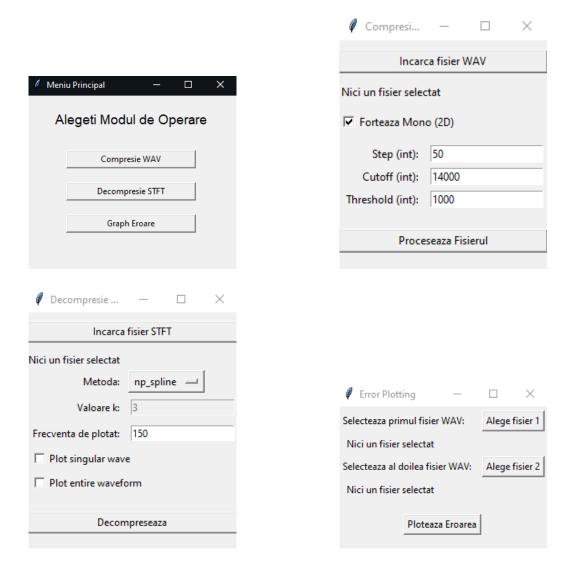
# 3.5 Spectograma eroare



## 4 Bonus Metodă interpolare

### 4.1 Introducere

Avem și o abordare mai naivă care are eroarea mai mare dar care poate să micșoreze mărimea fișierului original semnificativ, salvând datele într-un fișier binar. Acesta este UI-ul pentru această abordare:



### 4.2 Explicații cod și UI

Înafară de codul deja prezentat, sunt folosite în varianta fără SVD următorele funcții:

Spline cubic care e folosit pentru a aproxima funcția care este obținută după Transformata Fourier:

```
def spline cubic(X, Y, x):
       length_x = len(X)
2
       h = X[1:] - X[:-1]
3
4
       A = np.zeros((length_x,length_x))
       vect_b = np.zeros(length_x)
       A[0,0]=1
       A[-1,-1]=1
10
11
       for i in range(1, length x - 1):
12
           A[i, i-1] = h[i-1]
13
           A[i,i] = 2 * (h[i-1] + h[i])
14
           A[i, i+1] = h[i]
15
           vect b[i] = 6 * ((Y[i+1] - Y[i]) / h[i] - (Y[i])
              ] - Y[i-1]) / h[i-1])
17
       M = np.linalg.solve(A, vect_b) #TO DO: REZOLVARE
18
          CA LA LAB!!!!!
19
       y_eval = np.zeros_like(x)
21
       idx = np.searchsorted(X, x) - 1 # tot indexing
22
          optimizat
       idx = np.clip(idx, 0, length_x - 2)
23
24
       x0 = X[idx]
25
       x1 = X[idx + 1]
26
       y0 = Y[idx]
27
       y1 = Y[idx + 1]
```

```
h_i = x1 - x0
       MO = M[idx]
       M1 = M[idx + 1]
31
       dx = x - x0
33
       dx1 = x1 - x
34
       term1 = M0 * dx1**3 / (6 * h_i)
36
       term2 = M1 * dx**3 / (6 * h_i)
37
       term3 = (y0 - M0 * h i**2 / 6) * dx1 / h i
       term4 = (y1 - M1 * h_i**2 / 6) * dx / h_i
39
40
       y_{eval} = term1 + term2 + term3 + term4
41
       return y_eval
42
```

Spline Pătratic care e folosit pentru a aproxima funcția care este obținută după Transformata Fourier:

```
def spline_patratic(X, Y, x_eval):
       n = len(X) - 1
       h = X[1:] - X[:-1]
       c = Y[:-1]
6
       A = np.zeros((2*n, 2*n))
       d = np.zeros(2*n)
       for i in range(n):
10
           A[i, i] = h[i] **2
11
           A[i, n + i] = h[i]
12
           d[i] = Y[i+1] - c[i]
14
       for i in range(n - 1):
15
           A[n + i, i] = 2 * h[i]
16
           A[n + i, n + i] = 1
           A[n + i, n + i + 1] = -1
18
           d[n + i] = 0
20
       A[-1, 0] = 1
```

```
d[-1] = 0
22
23
       coeffs = np.linalg.solve(A, d)
24
25
       a = coeffs[:n]
26
       b = coeffs[n:]
27
       y_eval = np.zeros_like(x_eval, dtype=float)
29
30
       idx = np.searchsorted(X, x eval, side='right') - 1
31
       idx = np.clip(idx, 0, n - 1)
32
33
       dx = x_{eval} - X[idx]
34
35
       y_{eval} = a[idx] * dx**2 + b[idx] * dx + c[idx]
37
       if y eval.size == 1:
           return y_eval.item()
39
       return y_eval
```

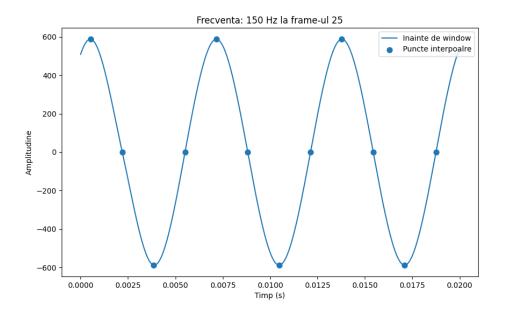
Spline Liniar care e folosit pentru a aproxima funcția care este obținută după Transformata Fourier:

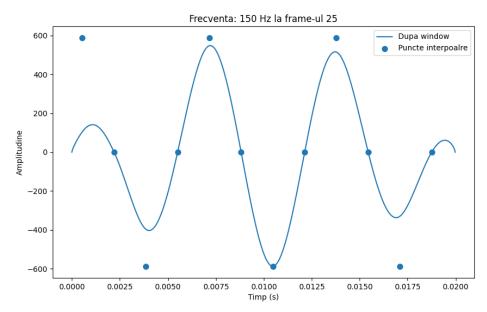
```
def spline_liniar(X, Y, x):
    y_val = np.zeros_like(x)
    indices = np.searchsorted(X, x, side='right') - 1
    indices = np.clip(indices, 0, len(X) - 2)
    x0, x1 = X[indices], X[indices+1] # coefficients
    y0, y1 = Y[indices], Y[indices+1]

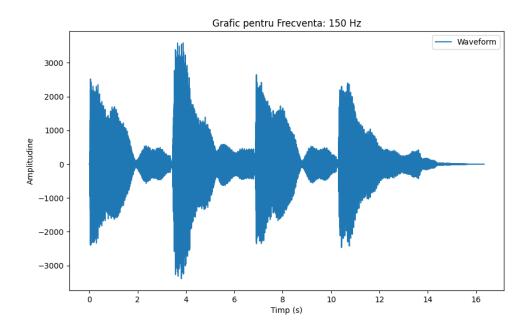
y_val = y0 + (y1 - y0) / (x1 - x0) * (x - x0)

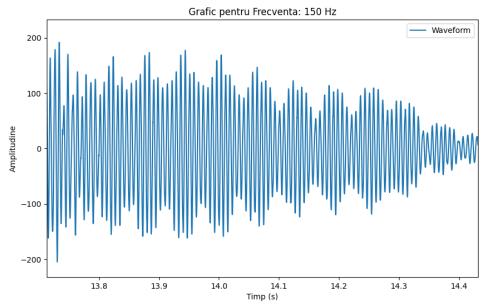
return y_val
```

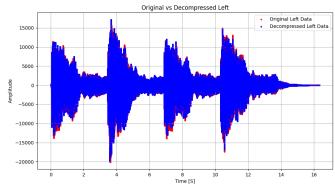
# 4.3 Grafic interpolare și eroare

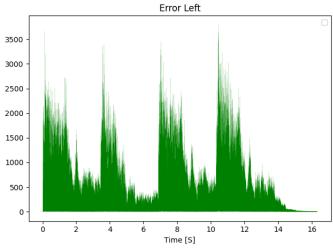


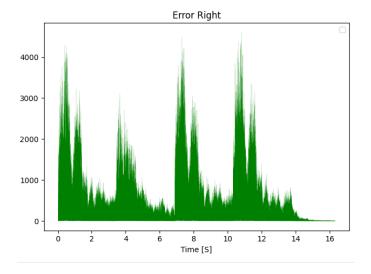












# 5 Bibliografia

- Vectorized Numpy Operations
- Cooley–Tukey FFT Algorithm
- Curs CN UNIBUC
- SVD Wikipedia
- SVD Audio Compression Git Hub
- Spectrogram Wikipedia
- STFT Wikipedia
- Hann and Hamming Windows
- Uncertainty principle
- Ce a fost dezvăluit lui Robert într-un vis