# Wavelet-Based Compression of Signals

### Shane Scott

Kansas State University

April 12, 2012

Shane Scott Wavelet-Based Compression of Signals

< 3 > < 3</p>

## Signals

Signals are vectors in the Hilbert space

$$L_2 = \left\{ \boldsymbol{v} : \mathbb{R} \to \mathbb{C} \mid \int_{\mathbb{R}} |\boldsymbol{v}(t)|^2 dt \right\}$$

#### Signals

Signals are vectors in the Hilbert space

$$L_2 = \left\{ \boldsymbol{v} : \mathbb{R} \to \mathbb{C} \mid \int_{\mathbb{R}} |\boldsymbol{v}(t)|^2 dt \right\}$$

### **Digital Signals**

In practice we typically use digital signals in the Hilbert space

$$\ell_2\mathbb{Z}_N=\{z:\mathbb{Z}_N\to\mathbb{C}\}$$

.∋ → < 3

### Inner Product

Hilbert spaces are equipped with the inner product  $\langle \cdot | \cdot \rangle : H \times H \to \mathbb{C}$ . For  $L_2$ 

$$\langle u | v 
angle = \int_{\mathbb{R}} \overline{u(t)} v(t) dt$$

### Inner Product

Hilbert spaces are equipped with the inner product  $\langle\cdot|\cdot\rangle:H\times H\to\mathbb{C}.$  For  $L_2$ 

$$\langle u|v
angle = \int_{\mathbb{R}}\overline{u(t)}v(t)dt$$

or for  $\ell_2 \mathbb{Z}_N$ 

$$\langle u | v \rangle = \sum_{k=0}^{N-1} \overline{u_k} v_k$$

#### **Inner Product**

Hilbert spaces are equipped with the inner product  $\langle\cdot|\cdot\rangle:H\times H\to\mathbb{C}.$  For  $L_2$ 

$$\langle u|v
angle = \int_{\mathbb{R}}\overline{u(t)}v(t)dt$$

or for  $\ell_2 \mathbb{Z}_N$ 

$$\langle u|v\rangle = \sum_{k=0}^{N-1} \overline{u_k} v_k$$

and are Cauchy complete with respect the the metric/norm

$$\|\boldsymbol{u}-\boldsymbol{v}\| = \langle \boldsymbol{u}-\boldsymbol{v}|\boldsymbol{u}-\boldsymbol{v}\rangle^{\frac{1}{2}}$$

#### Bases

If  $\{a_k | k \in \mathbb{Z}\}$  is a complete othonormal basis for a Hilbert space H then any  $v \in H$  can be written in the form

$$m{v} = \sum_{k \in \mathbb{Z}} \langle a_k | m{v} 
angle a_k$$

∃ >

If  $f \in L_2$  we call its Fourier transform  $\hat{f}$  the function

$$\hat{f}(\omega) = rac{1}{\sqrt{2\pi}}\int_{\mathbb{R}}f(t)e^{-it\omega}dx$$

(when it exists).

If  $f \in L_2$  we call its Fourier transform  $\hat{f}$  the function

$$\hat{f}(\omega) = rac{1}{\sqrt{2\pi}}\int_{\mathbb{R}}f(t)e^{-it\omega}dx$$

(when it exists). Theres an inverse

$$f(t) = (\hat{f})^{\vee}(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{\mathbb{R}} \hat{f}(\omega) e^{it\omega} d\omega$$

If  $f \in L_2$  we call its Fourier transform  $\hat{f}$  the function

$$\hat{f}(\omega) = rac{1}{\sqrt{2\pi}}\int_{\mathbb{R}}f(t)e^{-it\omega}dx$$

(when it exists). Theres an inverse

$$f(t) = (\hat{f})^{\vee}(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{\mathbb{R}} \hat{f}(\omega) e^{it\omega} d\omega$$

That is (almost)

$$f(t) = \int_{\mathbb{R}} \langle rac{oldsymbol{e}^{it\omega}}{\sqrt{2\pi}} | f 
angle rac{oldsymbol{e}^{it\omega}}{\sqrt{2\pi}} oldsymbol{d} \omega$$

If  $z \in \ell_2 \mathbb{Z}_N$  we call its Fourier transform  $\hat{z}$ 

$$\hat{z}_m = \sum_{n=0}^{N-1} z_n \frac{e^{-i2\pi mn/N}}{\sqrt{N}}$$

→ Ξ →

If  $z \in \ell_2 \mathbb{Z}_N$  we call its Fourier transform  $\hat{z}$ 

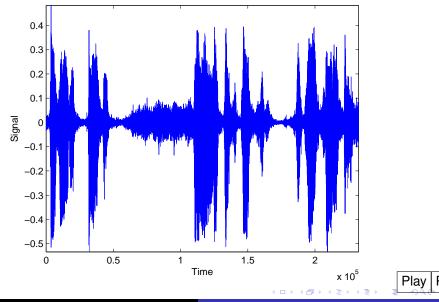
$$\hat{z}_m = \sum_{n=0}^{N-1} z_n \frac{e^{-i2\pi mn/N}}{\sqrt{N}}$$

We have

$$z_n = \sum_{m=0}^{N-1} \langle \frac{e^{i2\pi mn/N}}{\sqrt{N}} | z \rangle \frac{e^{i2\pi mn/N}}{\sqrt{N}}$$

→ Ξ →

# The Walken Signal z

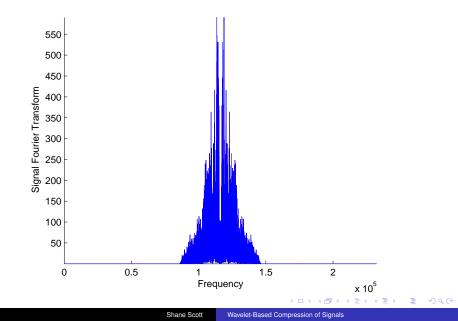


Shane Scott Wavelet-Based Compression of Signals

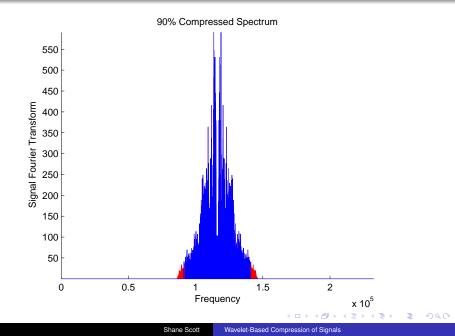
## An easy low-loss compression

Discard the lowest  $p^{th}$  percent of Fourier coefficients, replacing them by zero.

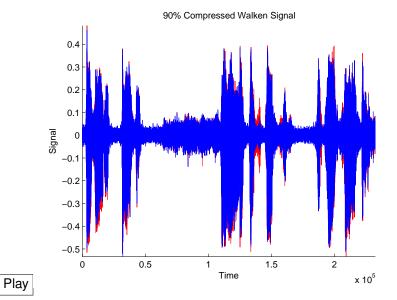
## *ż* The Walken Spectrum (Fourier Transform)



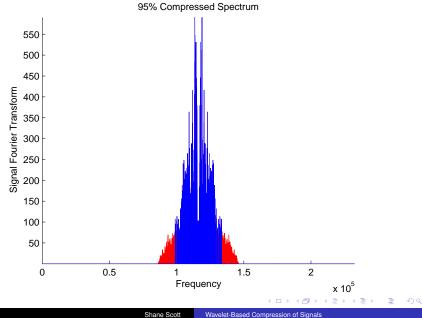
# 2 The Walken Spectrum 90% Compressed



# z The Walken Signal 90% Compressed

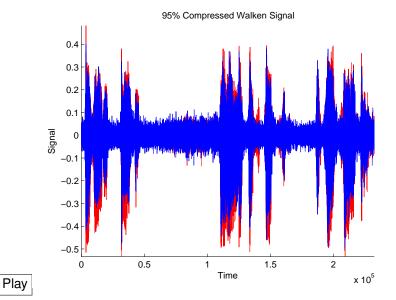


# 2 The Walken Spectrum 95% Compressed



Wavelet-Based Compression of Signals

# z The Walken Signal 95% Compressed



### **Practial Objection**

$$z_n = \sum_{m=0}^{N-1} \hat{z}_m \frac{e^{i2\pi mn/N}}{\sqrt{N}}$$
$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \hat{f}(\omega) \frac{e^{it\omega}}{\sqrt{2\pi}} d\omega$$

Delocalization

- Signal is delocalized in *frequency* space
- Spectrum is delocalized in temporal space

# Localization in Streaming



## Problems

### **Practial Objection**

$$z_n = \sum_{m=0}^{N-1} \hat{z}_m \frac{e^{i2\pi mn/N}}{\sqrt{N}}$$
$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \hat{f}(\omega) \frac{e^{it\omega}}{\sqrt{2\pi}} d\omega$$

Delocalization

- Signal is delocalized in *frequency* space
- Spectrum is delocalized in temporal space

## Problems

### **Practial Objection**

$$z_n = \sum_{m=0}^{N-1} \hat{z}_m \frac{e^{i2\pi mn/N}}{\sqrt{N}}$$
$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \hat{f}(\omega) \frac{e^{it\omega}}{\sqrt{2\pi}} d\omega$$

Delocalization

- Signal is delocalized in *frequency* space
- Spectrum is delocalized in temporal space

#### Impractical Objection

$$\frac{e^{it\omega}}{\sqrt{2\pi}}\notin L_2$$

This isn't a basis for  $L_2$ .

< ロ > < 同 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ >

### Wavelets in L<sub>2</sub>

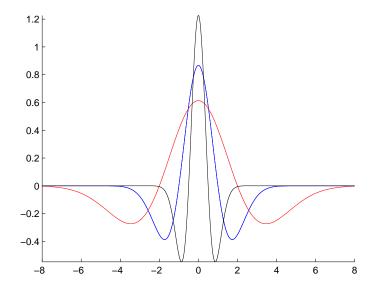
A wavelet in  $L_2$  is  $\psi \in L_2$  such that

$$\psi_{j,k}(t) = 2^{j/2}\psi(2^jt - k)$$

satisfy  $\{\psi_{j,k} \mid j, k \in \mathbb{Z}\}$  is a complete, orthonormal basis.

< □ > < 同 > < 回 > < 回 > .

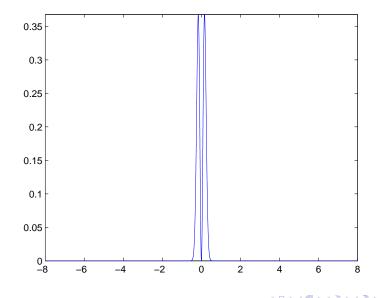
# Mexican Hat Wavelet

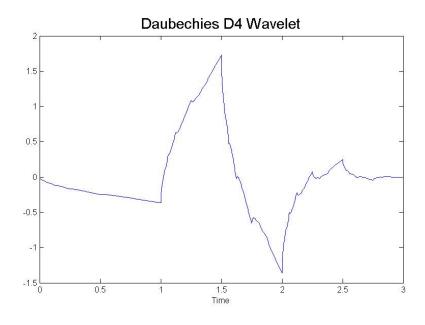


э.

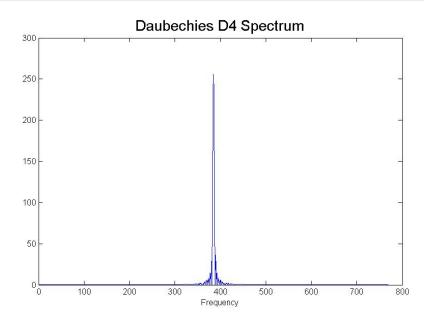
-

# Mexican Hat Fourier Transform

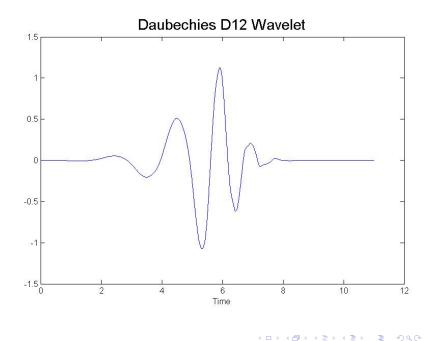


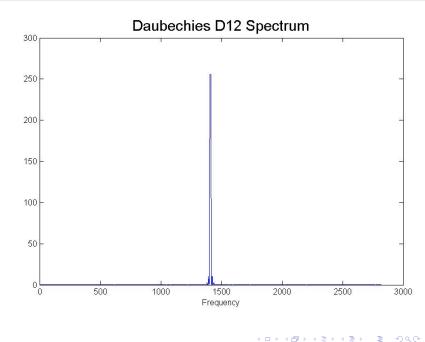


イロト イヨト イヨト イヨト



イロン イロン イヨン イヨン





### *k*<sup>th</sup> Translation

If  $z \in \ell_2 \mathbb{Z}_N$ 

$$R_k z_n = z_{n-k}$$

#### Wavelets in $\ell_2 \mathbb{Z}_N$

A first stage wavelet pair is a pair of vectos  $u, v \in \ell_2 \mathbb{Z}_N$  such that

$$B = \{R_{2k}u \mid k = 0, \dots, N/2 - 1\} \cup \{R_{2k}v \mid k = 0, \dots, N/2 - 1\}$$

is a complete othonormal basis fo  $\ell_2 \mathbb{Z}_N$ 

A wavelet pair *u*, *v* must satisfy

$$|\hat{u}(n)|^2 + |\hat{u}(n+N/2)|^2 = 2$$

A B < A B </p>

크

A wavelet pair *u*, *v* must satisfy

$$|\hat{u}(n)|^2 + |\hat{u}(n+N/2)|^2 = 2$$

• Put  $\hat{u}(0) = \sqrt{2}$  and  $\hat{u}(N/2) = 0$ , *u* is the *low pass filter* 

A B A A B A

A wavelet pair *u*, *v* must satisfy

$$|\hat{u}(n)|^2 + |\hat{u}(n+N/2)|^2 = 2$$

Put û(0) = √2 and û(N/2) = 0, *u* is the *low pass filter* Put î(N/2) = √2 and î(0) = 0, *v* is the *high pass filter*

#### z expansion

$$z = \sum_{n=0}^{N/2-1} \langle R_{2k} u | z \rangle R_{2k} u + \sum_{n=0}^{N/2-1} \langle R_{2k} v | z \rangle R_{2k} v$$

< ロ > < 同 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ >

크

A wavelet pair *u*, *v* must satisfy

$$|\hat{u}(n)|^2 + |\hat{u}(n+N/2)|^2 = 2$$

Put û(0) = √2 and û(N/2) = 0, *u* is the *low pass filter* Put î(N/2) = √2 and î(0) = 0, *v* is the *high pass filter*

#### z expansion

$$z = \sum_{n=0}^{N/2-1} \langle R_{2k} u | z \rangle R_{2k} u + \sum_{n=0}^{N/2-1} \langle R_{2k} v | z \rangle R_{2k} v$$

The first term contains an approximation.

< ロ > < 同 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < 回 > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ >

A wavelet pair *u*, *v* must satisfy

$$|\hat{u}(n)|^2 + |\hat{u}(n+N/2)|^2 = 2$$

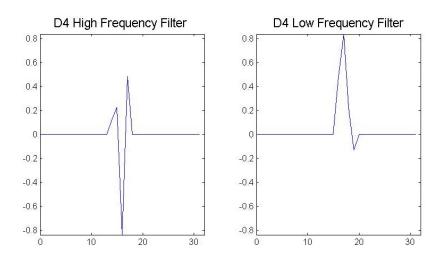
Put û(0) = √2 and û(N/2) = 0, *u* is the *low pass filter* Put î(N/2) = √2 and î(0) = 0, *v* is the *high pass filter*

#### z expansion

$$z = \sum_{n=0}^{N/2-1} \langle R_{2k} u | z \rangle R_{2k} u + \sum_{n=0}^{N/2-1} \langle R_{2k} v | z \rangle R_{2k} v$$

- 1
  - The first term contains an approximation.
  - The second term contains the details.

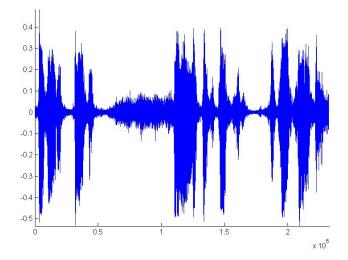
・ロン ・四 ・ ・ ヨン ・ ヨン



イロン イロン イヨン イヨン

2

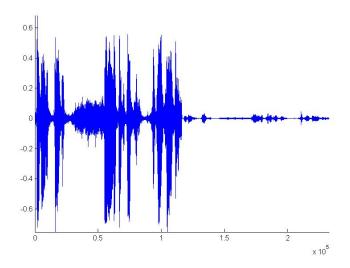
## The Walken Signal



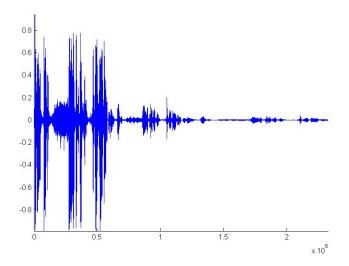
2

\* 王

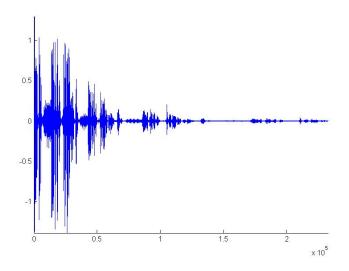
## **1st Stage Wavelet Representation**



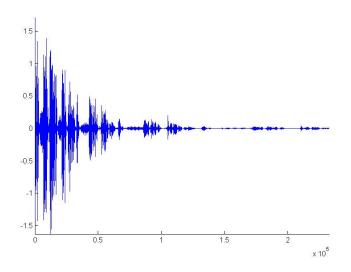
# 2nd Stage Wavelet Representation



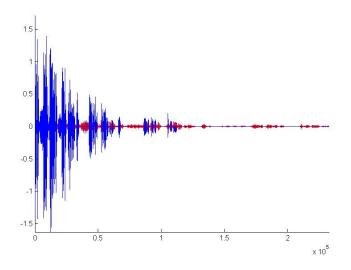
## **3rd Stage Wavelet Representation**



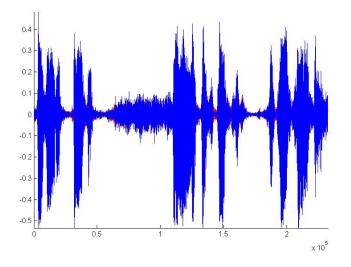
### 4th Stage Wavelet Representation



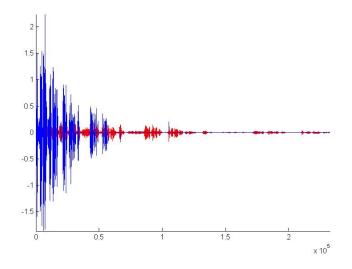
## 4th Stage Wavelet Representation 90% Compression



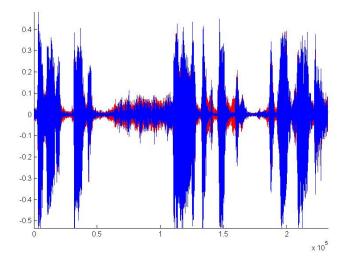
# **Reconstructed 90% Compression**



## 5th Stage Wavelet Representation 95% Compression



## **Reconstructed 95% Compression**



#### Original

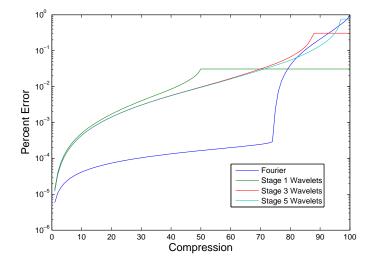
.9 Compressed Fourier

.95 Compressed Fourier

.9 Compressed Wavelet

.95 Compressed Wavelet

## Percent Error Comparisons



#### Thank You

This presentation is based on work with Brian Moore, Vincent Pigno, and Virginia Naibo and supported by the Kansas State University i-Center for the Integration of Undergraduate, Graduate, and Postdoctoral Research.

