#### به نام خدا

# پروژه ی پایانی درس پردازش سیگنال های دیجیتال: Equalizer صدا

لطفا قبل از شروع، به نكات زير توجه كنيد:

۱. پروژه پایانی درس به صورت یک ساختار از پیش نوشته شده در محیط MATLAB در اختیار شما قرار میگیرد و تنها لازم است تا قسمتهایی از کد توسط شما مورد ویرایش قرار گیرند. در متن پیش رو، قسمتهایی که به ویرایش نیاز دارند توضیح داده شدهاند. لطفا تغییری در سایر قسمتها ایجاد نکنید. به علاوه، در قسمتهایی لازم است که به پرسشهایی پاسخ دهید. خروجی پروژه شما، علاوه بر کدهای تکمیل شده، گزارشی تایپ شده است که در آن به سوالات مورد نظر پاسخ گفته اید و نتایج حاصل از اجرای برنامه را در آن قرار دادهاید. گزارش شما باید شامل توضیح نتایج حاصل نیز باشد. پس از تکمیل گزارش، کدهای ATLAB و نتایجی که باید در پوشهای در نظر گرفته شده ذخیره شوند، کل پوشه را به فرمت zip با نامی حاصل از ترکیب نام و شماره دانشجویی خود ذخیره کنید. این فایل zip را در سامانه CW در مهلت مقرر بارگذاری کنید. در صورتی که حجم فایل zip شما فراتر از حجم قابل قبول در سامانه CW شد، میتوانید بارگذاری از فایلهای اولیه را (به غیر از کدها و نتایج خود) حذف کنید.

۲. برای تسهیل کار، یک رابط گرافیکی برای equalizer طراحی شد است که با اجرای فایل Equalizer.m پدیدار میشود. فایلهای صوتی که در اجرا مورد استفاده قرار میگیرند در پوشه Audio\_files قرار داده شدهند. در قسمتهایی که نیاز به بارگذاری یک فایل صوتی است، باید در این پوشه قرار داده شوند. با تنظیم هریک از Slider ها در محیط گرافیکی و یا بار گذاری EQ\_files می توان مقدار دامنه هر یک از فیلترهای در بانک فیلتر Slider را تنظیم کرد. همچنین قابلیت اضافه کردن مقدار دامنه هر یک از فیلترهای در بانک فیلتر علی سینوسی یا اره ای بر روی فایل صوتی وجود دارد. به دلیل استفاده از مفاهیم بانک فیلتر در این پروژه، ابتدا مرور مختصری بر این موارد خواهیم داشت. سپس بخش های مختلف Equalizer طراحی و تکمیل می شود.

۳. این پروژه شامل نمره امتیازی نیز خواهد بود: پاسخ به سوالات امتیازی، نگارش مناسب گزارش، و رعایت اصول کد نویسی هر کدام به صورت جداگانه نمره امتیازی خواهند داشت.

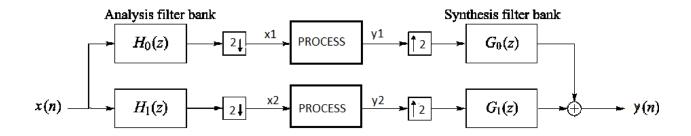
۴. هدف اصلی از انجام پروژه، آشنایی بهتر و عملی با مباحث مطرح شده در کلاس درس است. با توجه به آماده بودن قسمت زیادی از کدها، تکمیل پروژه بسیار سادهر از انجام کامل آن از صفر است. تعریف پروژه به صورتی است که به صورت فردی و در زمان مناسب قابل انجام باشد. اولویت پرسش سوال از دستیار آموزشی مرتبط با این پروژه است (j.maheri95@yahoo.com). با این حال، کمک گرفتن از سایرین برای رفع اشکال در صورتی که به کپی کردن (چه کد، چه نتایج و چه گزارش) نیانجامد، مشکلی ندارد. اما در

صورت مشاهده هر نوع کپی، تمامی افراد خاطی با تخصیص نمره منفی جریمه خواهند شد (یعنی نه تنها نمره صفر در قسمت مربوطه دریافت میکنند، نمره ی از قسمتهای دیگر نیز از دست خواهند داد).

\*\*\*\*\*\*

#### قسمت اول: فيلتر بانك ها

ساختار بانک فیلتر برای اعمال فیلترها و احتمالا عملگرهای غیر خطی مختلف بر روی بخش های فرکانسی متفاوت سبگنال ابحاد شده است:



در شکل بالا ساختار بانک فیلتر دوتایی (حالت M تایی نیز به راحتی قابل تعمیم هست) را مشاهده می کنید در این ساختار ابتدا به کمک فیلتر های  $H_0$  و  $H_1$  باند فرکانسی سیگنال ورودی به دو بخش تقسیم می گردد، سپس Down sampling انجام شده و در مرحله بعدی پردازش مورد نظر هر قسمت انجام می گیرد. دقت کنید که طراحی فیلتر پایین گذر یا بالا گذر ایده آل غیرعملی است. به همین دلیل، بعد از عمل گیرد. دقت کنید که طراحی فیلتر پایین گذر یا بالا گذر ایده آل غیرعملی است. به همین دلیل، بعد از عمل میاست. فیلتر های  $G_1$  تداخل فرکانسی (aliasing) اجتناب ناپذیر است. لذا بر آنیم تا با طراحی مناسب فیلتر های  $G_1$  و  $G_1$  اثر تداخل را حذف کنیم؛ در حقیقت، اگر بتوان خروجی را به صورت مناسب فیلتر های  $G_1$  نوشت یعنی aliasing نداریم. در ابتدا با فرض نبودن هیچگونه پردازش مسئله را مورد بررسی قرار می دهیم.

aliasing ایعنی بدون PR و x2 = y2 شرط لازم وکافی برای این که فیلتربانک x2 = y2 و x1 = y1 واعوجاج) باشد را بیابید. عبارتی که در بدست می آورید نشان می دهد ورودی پس از عبور از فیلتربانک دچار اعوجاج و aliasing می گردد. لذا زمانی می توان ادعا کرد که ورودی با خروجی برابر است که دچار اعوجاج و تداخل نشده باشد (شیفت اعوجاج محسوب نمی شود)

7. نشان دهید  $G_0(z) = H_1(-z)$  و  $G_0(z) = H_1(-z)$  یک شرط کافی برای نداشتن aliasing است.  $G_1(z) = -H_0(-z)$  و  $G_0(z) = H_1(-z)$  یک شرط کافی برای نداشتن و آروش ابتدایی فقط روش برای طراحی فیلتر بانک ها رویکردهای متنوعی وجود دارد. در اینجا با هدف آشنایی ابتدایی فقط روش  $H_0(z) = H_0(z)$  (Quadrature Mirror Filter) QMF و  $H_0(z) = H_0(z)$  و  $H_0(z) = H_0(z)$  و  $H_0(z) = H_0(z)$  و  $H_0(z) = H_0(z)$  فیلتر  $H_0(z) = H_0(z)$  طراحی می گردد.

 $^{7}$ . با اعمال شرط کافی مطرح شده درقسمت قبل عبارت مربوط به اعوجاج را بیابید و نشان دهید درصورتی که  $H_0(z)=c_0z^{-2n_0}+c_1z^{-2n_1+1}$  باشد می توان اعوجاج را حذف کرد ( می توان نشان داد تنها حالت ممکن حذف اعوجاج همین است). واضحا با دو ضریب نمی توان فیلتر پایین گذر مناسبی طراحی کرد؛ پس عملا با این روش نمی توان فیلتر بانک  $^{7}$  ساخت. فیلترهای  $^{7}$  با فاز خطی به دلیل عدم ایجاد اعوجاج فاز اهمیت قابل توجه ای در پردازش سیگنال ها علی الخصوص سیگنال صدا دارند. در اینجا برای طراحی  $^{7}$  از آنها بهره می بریم.

۴. نشان دهید اگر  $H_0(z)$  فیلتر FIR با فازخطی باشد H(z) نیز FIR با فاز خطی است. حالت های  $H_0(z)$  نشان دهید اگر خیلتر فیلترهای با تقارن فرد Y(z) = H(z)X(z) نمی توان برای طراحی طراحی Y(z) = H(z)X(z) نمی توان برای طراحی استفاده کرد؟

ه. نشان دهید اگر از فیلتر FIR با تقارن زوج و طول زوج استفاده کنیم اعوجاج شدید در فرکانس  $\frac{\pi}{2}$  رخ می دهد. به علاوه، عبارت اعوجاج با انتخاب فیلتر FIR با تقارن زوج و طول فرد به صورت  $H(e^{j\omega}) = \frac{1}{2} \{ \left| H_0(e^{j\omega}) \right|^2 + \left| H_1(e^{j\omega}) \right|^2 \} e^{-jM\omega}$ 

است. با توجه به خطی بودن فاز، اعوجاج در فاز نداریم. اما اعوجاج در دامنه داریم.

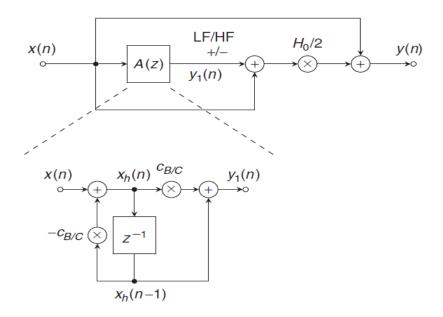
Stop Band و Pass Band و امتیازی) اگر  $H_0(z)$  فیلترپایین گذر خوبی باشد تا حد خوبی در  $H_0(z)$  فیلترپایین گذر خوبی باشد تا حد خوبی در اعوجاج دامنه نداریم. ولی مشکل در Transition Band به قوت خود باقی است. یک روش با جزئیات کامل جهت حل این مشکل مطرح کنید.

در ادامه کاربرد فیلتربانک ها در طراحی یک Equalizer صدا را بررسی میکنیم. جهت سادگی کار مباحث مطرح شده در بالا به طور کامل در فیلتر بانک Equalizer استفاده نشده است. در ادامه با چند نوع فیلتر یرکاربرد و Effect های صدا آشنا می شوید.

\*\*\*\*\*

## قسمت دوم: طراحی فیلترها

در این قسمت شما با طراحی چند فیلتر پر کاربرد جهت جداسازی بخش های مختلف طیف فرکانسی آشنا می شوید. برای جداسازی اولین و آخرین باند از فیلتری با مشخصات زیر استفاده می کنیم.



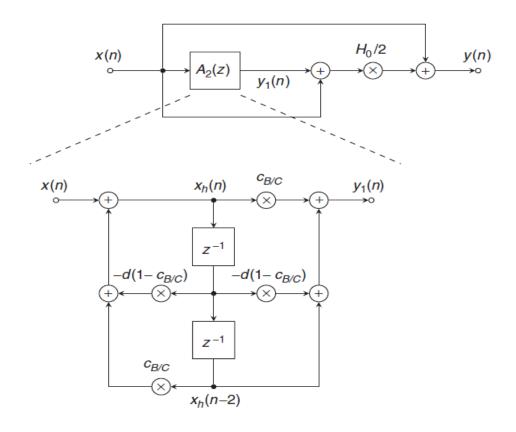
۱. در این قسمت فیلتربالا را برای اعمال به باند اول و اَخر طراحی میکنیم. با توجه به ساختار بالا و روابط زیر تابع

$$\left(V_0=10^{G/10} \; , \; H_0=V_0-1 \; \right)$$
 را کامل کنید. LOW\_HIGH\_filt.m

$$c_{B} = \frac{\tan\left(\frac{\pi f_{c}}{f_{s}}\right) - 1}{\tan\left(\frac{\pi f_{c}}{f_{c}}\right) + 1} \quad c_{c} = \frac{\tan\left(\frac{\pi f_{c}}{f_{s}}\right) - V_{0}}{\tan\left(\frac{\pi f_{c}}{f_{c}}\right) + V_{0}} \quad related \ to \ Low \ pass \ filter \quad \begin{cases} if \ G < 0 \ , \ we \ use \ c_{c} \\ if \ G > 0 \ , \ we \ use \ c_{B} \end{cases}$$

$$c_B = \frac{\tan\left(\frac{\pi f_c}{f_s}\right) - 1}{\tan\left(\frac{\pi f_c}{f_s}\right) + 1} \quad c_c = \frac{V_0 \tan\left(\frac{\pi f_c}{f_s}\right) - 1}{V_0 \tan\left(\frac{\pi f_c}{f_s}\right) + 1} \quad related \ to \ High \ pass \ filter \\ \left\{ \begin{aligned} &if \ G < 0 \ , \ we \ use \ c_c \\ &if \ G > 0 \ , \end{aligned} \end{aligned} \right. \quad we \ use \ c_B$$

پس از طراحی فیلتر پایین گذر و بالا گذر جهت اعمال به باند های اول و آخر، برای باندهای میانی 2 تا 9 از فیلتر Band pass با ساختار زیر استفاده می کنیم.



ید. BAND\_filt.m و روابط زیر تابع و روابط کنید. ( $d=-\cos(\frac{2\pi f_c}{f_s})$  ,  $V_0=10^{G/10}$  ,  $H_0=V_0-1$ 

$$c_B = \frac{\tan\left(\frac{\pi f_b}{f_s}\right) - 1}{\tan\left(\frac{\pi f_b}{f_s}\right) + 1} \quad c_c = \frac{V_0 \tan\left(\frac{\pi f_b}{f_s}\right) - 1}{V_0 \tan\left(\frac{\pi f_b}{f_s}\right) + 1} \quad related \ to \ Band \ pass \ filter \left\{ \begin{aligned} &if \ G < 0 \ , \ we \ use \ c_c \\ &if \ G > 0 \ , \ we \ use \ c_B \end{aligned} \right.$$

در رابطه بالا دقت شود به جای فرکانس قطع، از پهنا باند فیلتر میانگذر  $f_b$  استفاده شده است و  $Q=\frac{f_b}{f_s}$  در رابطه بالا دقت شود به جای فرکانس قطع، از پهنا باند فیلتر میانگذر Q برای هر باند Q تا Q دقت کافی صورت گیرد، در غیر این صورت بخش هایی از اطلاعات صوت از بین می رود.

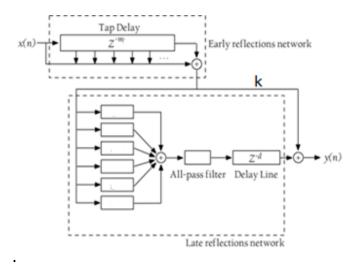
\*\*\*\*\*\*\*\*

## قسمت سوم: اضافه كردن Effect هاى صدا

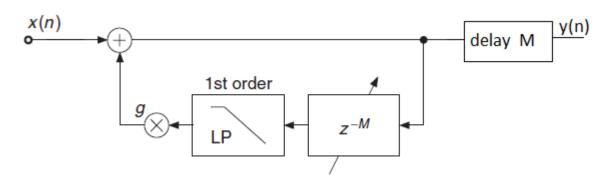
اولین Effect ی که اضافه می کنیم بازتاب صداهست که با ساختار زیر پیاده می شود.

۱. توضیحات روش اعمال Effect بالا درشکل زیر و Specific\_Design help قابل مشاهده است. ساختار زیررا در تابع Specific\_Design.m پیاده کنید:

هریک از مسیر های شش گانه موازی در شکل زیر یک فیلتر خاص می باشد که پیاده سازی آن برعهده دانشجو است. همچنین در انتها، خروجی باید نرمالایز گردد.



هریک از فیلتر ها ی موازی دارای ساختار زیر می باشند.



جهت سادگی کار، فیلتر Low pass را با رابطه  $\frac{1-g_1}{1-g_1z^{-1}}$  تقریب می زنیم. سپس Low pass را اعمال می کنیم.

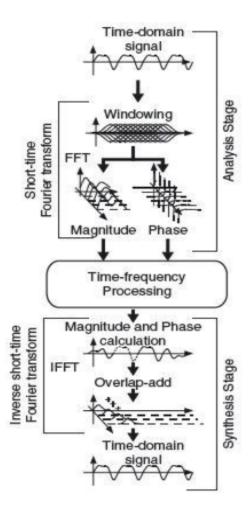
\*\*\*\*\*\*\*

## قسمت چهارم: STFT

در این بخش می خواهیم دو تابع STFT و ISTF را که در بخش بعدی پروژه کاربرد دارد پیاده سازی کنیم. ابتدا تئوری را به صورت مختصر بررسی میکنیم. ساختار زیر به درک مطالب کمک زیادی میکند. STFT یا

برای سیگنال x(n) و با اعمال فیلتر Short Time Fourier Transform برای سیگنال x(n) و با اعمال فیلتر گردد.

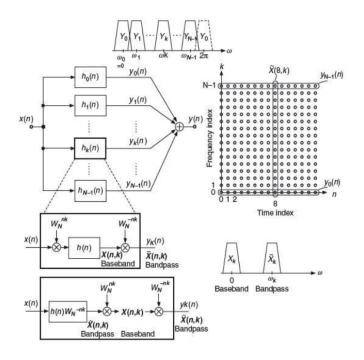
$$X(n,k) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h(n-m)e^{-j\frac{2\pi mk}{N}} = \left| X(n,k) \right| e^{j\varphi(n,k)}$$



پیاده سازی رابطه بالا به ازای n و k ثابت به کمک FFT امکان پذیر است. جهت سهولت پیاده سازی را به صورت زیر تعریف می کنیم:

$$h_k(n) = h(n)e^{j\frac{2\pi nk}{N}}, \quad k = 0,1, \dots, N-1 \rightarrow H_k\left(e^{j\omega}\right) = H_k\left(e^{j\left(\omega - \omega_k\right)}\right), \omega_k = \frac{2\pi k}{N}$$

با تعریف بالا می توانیم STFT را به صورت فیلتر بانک پیاده سازی کنیم.  $y_k(n)$  خروجی bin فرکانسی  $y_k(n)$  است.



$$y_k(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h_k(n-m) = e^{j\frac{2\pi nk}{N}} \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h(n-m)e^{-j\frac{2\pi mk}{N}} = e^{j\frac{2\pi nk}{N}} \left| X(n,k) \right| e^{j\varphi(n,k)}$$

$$\left|y_k(n)\right| = \left|X(n,k)\right|, \hat{\varphi}(n,k) = \frac{2\pi k}{N}n + \varphi(n,k)$$

$$y(n) = \sum_{k=0}^{N-1} y_k(n) = \sum_{k=0}^{N-1} X(n, k) e^{j\frac{2\pi nk}{N}}$$

همچنین خروجی به صورت روبه رو است.

با توجه به حقیقی بودن سیگنال ورودی و پنجره، می توانیم روابط زیر را بنویسیم:

$$y_k(n) = X(n,k)e^{j\frac{2\pi nk}{N}} = X^*(n,k) = (e^{j\frac{2\pi n(N-k)}{N}})^* = y_{N-k}^*(n)$$

تعریف می کنیم:

$$\hat{y}_k(n) = y_k(n) + y_{N-k}(n) = y_k(n) + y_k^*(n) = 2 \left| X(n,k) \right| \cos(\omega_k n + \varphi(n,k))$$

$$y(n) = \sum_{k=0}^{N/2} \hat{y}_k(n) = \sum_{k=0}^{N/2} A(n,k) \cos(\hat{\phi}(n,k))$$
 و در نهایت:

۱. با توجه به توضيحات بالا توابع stft.m و istft.m را تكميل كنيد.

\*\*\*\*\*\*\*

### قسمت پنجم: Modulator

در این قسمت برای سادگی کار فقط Modulation دامنه به صورت مختصر مورد بررسی قرار می گیرد.

۱. سیگنال Modulator سینوسی با فرکانس سه کیلوهرتز با انتخاب طول مناسب بسازید و به صورت فایل S1.wav در پوشه Modulator\_sig ذخیره کنید.

۲. سیگنال Modulator اره ای با فرکانس سه کیلوهرتز با انتخاب طول مناسب بسازید و به صورت فایل
۲. سیگنال Modulator از بوشه Modulator\_sig نخیره کنید.

٣. جهت انجام Modulation لازم است پوش سیگنال را بیابیم. با مطالعه توضیحات تابع specenv.m آن را تکمیل نمایید.

4. یکی از فایل های Audio\_files راانتخاب کرده وعمل مدولاسیون را با هردو Modulator بالا انجام دهیدو تفاوت راگزارش کنید.